

ELETRÔNICA

ÍNDICE

1	DIODO SEMICONDUTOR E RETIFICAÇÃO	4
1.1	FÍSICA DOS SEMICONDUTORES	4
	A ESTRUTURA DO ÁTOMO	4
	ESTUDO DO SEMICONDUTORES	4
1.2	DIODO	7
	POLARIZAÇÃO DO DIODO	8
	CURVA CARACTERÍSTICA DE UM DIODO	8
	RESISTOR LIMITADOR DE CORRENTE	10
1.3	DIODO EMISSOR DE LUZ E FOTODIODO	11
1.4	APROXIMAÇÕES DO DIODO	12
1.5	RETIFICADORES DE MEIA ONDA E ONDA COMPLETA	14
	RETIFICADOR DE MEIA ONDA	16
	RETIFICADOR DE ONDA COMPLETA	17
	RETIFICADOR DE ONDA COMPLETA EM PONTE	19
1.6	CAPACITOR	20
1.7	FILTRO PARA O RETIFICADOR	24
1.8	DIODO ZENER	26
	CORRENTE MÁXIMA NO ZENER	27
	REGULADOR DE TENSÃO COM ZENER	28
	CÁLCULO DO RESISTOR DE CARGA R_S .	28
1.9	CIRCUITO COM DIODOS	29
	MULTIPLICADORES DE TENSÃO	29
	LIMITADORES	30
	GRAMPEADOR CC	32
1.10	EXERCÍCIOS	32
2	TRANSISTOR BIPOLAR	39
2.1	FUNCIONAMENTO DE TRANSISTORES BIPOLARES	39
	POLARIZAÇÃO DO TRANSISTOR NPN	40
	TRANSISTOR PNP	42
	AS CORRENTES NO TRANSISTOR	42
	MONTAGEM BÁSICA COM TRANSISTOR	43
3	POLARIZAÇÃO DE TRANSISTORES	47
3.1	RETA DE CARGA	47
3.2	O TRANSISTOR COMO CHAVE	49
3.3	O TRANSISTOR COMO FONTE DE CORRENTE	50
3.4	O TRANSISTOR COMO AMPLIFICADOR	51
	CIRCUITOS DE POLARIZAÇÃO EM EMISSOR COMUM	51
	POLARIZAÇÃO POR DIVISOR DE TENSÃO	51
	REGRAS DE PROJETO	52
3.5	EXERCÍCIOS	53
4	AMPLIFICADORES DE SINAL	55

4.1	AMPLIFICADORES DE SINAL EMISSOR COMUM	55
	TEOREMA DA SUPERPOSIÇÃO PARA AMPLIFICADORES	57
	CIRCUITOS EQUIVALENTES CA E CC.	57
	RESISTÊNCIA CA DO DIODO EMISSOR	58
	β_{CA} - GANHO DE CORRENTE ALTERNADA	60
4.2	AMPLIFICADOR COM EMISSOR ATERRADO	60
4.3	REALIMENTAÇÃO	63
4.4	AMPLIFICADOR COM REALIMENTAÇÃO PARCIAL	63
	IMPEDÂNCIA DE ENTRADA	65
	ESTÁGIOS EM CASCATA	66
4.5	AMPLIFICADOR BASE COMUM	68
4.6	AMPLIFICADOR COLETOR COMUM	70
	IMPEDÂNCIA DE ENTRADA	71
4.7	EXERCÍCIOS	73
5	AMPLIFICADORES DE POTÊNCIA	76
5.1	CLASSE A	76
5.2	CLASSE B	78
5.3	CLASSE AB	80
6	OSCILADOR DE BAIXA FREQUÊNCIA	81
6.1	OSCILADOR POR DESLOCAMENTO DE FASE	82
7	TRANSISTORES ESPECIAIS	83
7.1	JFET	83
	POLARIZAÇÃO DE UM JFET	83
	TRANSCONDUÇÃO	87
	AMPLIFICADOR FONTE COMUM	88
	AMPLIFICADOR COM REALIMENTAÇÃO PARCIAL	89
	AMPLIFICADOR SEGUIDOR DE FONTE	89
7.2	MOSFET	90
	MOSFET DE MODO DEPLEÇÃO	90
	MOSFET DE MODO CRESCIMENTO OU INTENSIFICAÇÃO	91
7.3	FOTOTRANSISTOR E ACOPLADOR ÓPTICO	92
7.4	EXERCÍCIOS	93
8	REFERÊNCIA BIBLIOGRÁFICA	96

1 DIODO SEMICONDUTOR E RETIFICAÇÃO

1.1 FÍSICA DOS SEMICONDUTORES

A ESTRUTURA DO ÁTOMO

O átomo é formado basicamente por 3 tipos de partículas elementares: Elétrons, prótons e nêutrons. A carga do elétron é igual a do próton, porém de sinal contrário. Os elétrons giram em torno do núcleo distribuindo-se em diversas camadas, num total de até sete camadas. Em cada átomo, a camada mais externa é chamada de valência, e geralmente é ela que participa das reações químicas

Todos os materiais encontrados na natureza são formados por diferentes tipos de átomos, diferenciados entre si pelo seus números de prótons, elétrons e nêutrons. Cada material tem uma infinidade de características, mas uma especial em eletrônica é o comportamento à passagem de corrente. Pode-se dividir em três tipos principais:

MATERIAIS CONDUTORES DE ELETRICIDADE

São materiais que não oferecem resistência a passagem de corrente elétrica. Quanto menor for a oposição a passagem de corrente, melhor condutor é o material. O que caracteriza o material bom condutor é o fato de os elétrons de valência estarem fracamente ligados ao átomo, encontrando grande facilidade para abandonar seus átomos e se movimentarem livremente no interior dos materiais. O cobre, por exemplo, com somente um elétron na camada de valência tem facilidade de cedê-lo para ganhar estabilidade. O elétron cedido pode tornar-se um elétron livre.

MATERIAIS ISOLANTES

São materiais que possuem uma resistividade muito alta, bloqueando a passagem da corrente elétrica. Os elétrons de valência estão rigidamente ligados aos seu átomos, sendo que poucos elétrons conseguem desprender-se de seus átomos para se transformarem em elétrons livres.

Consegue-se isolamento maior (resistividade) com substâncias compostas (borracha, mica, baquelita, etc.).

MATERIAL SEMICONDUTOR

Materiais que apresentam uma resistividade elétrica intermediária. Como exemplo temos o germânio e silício

ESTUDO DO SEMICONDUTORES

Os átomos de germânio e silício tem uma camada de valência com 4 elétrons. Quando os átomos de germânio (ou silício) agrupam-se entre si, formam uma estrutura cristalina, ou seja, são substâncias cujos átomos se posicionam no espaço, formando uma estrutura ordenada. Nessa estrutura, cada átomo une-se a quatro outros átomos vizinhos, por meio de ligações covalentes, e cada um dos quatro elétrons de valência de um átomo é compartilhado com um átomo vizinho, de modo que dois átomos adjacentes compartilham os dois elétrons, ver Figura 1-1.

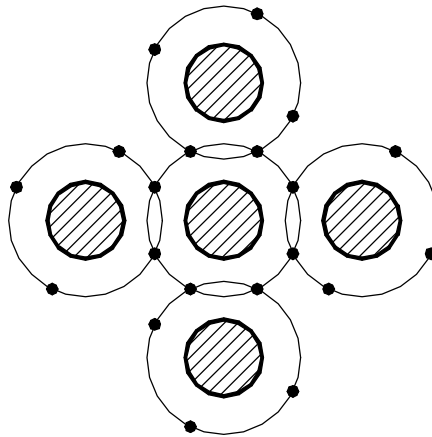


Figura 1-1

Se nas estruturas com germânio ou silício não fosse possível romper as ligações covalentes, elas seriam materiais isolantes. No entanto, com o aumento da temperatura algumas ligações covalentes recebem energia suficiente para se romperem, fazendo com que os elétrons das ligações rompidas passem a se movimentar livremente no interior do cristal, tornando-se elétrons livres.

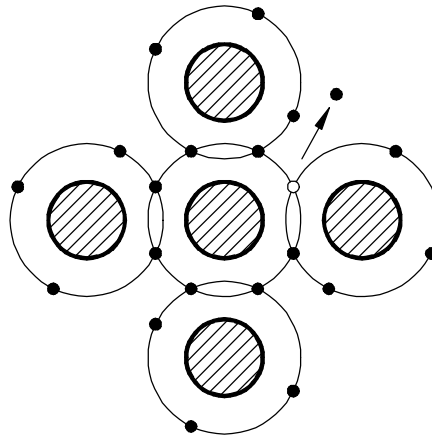


Figura 1-2

Com a quebra das ligações covalentes, no local onde havia um elétron de valência, passa a existir uma região com carga positiva, uma vez que o átomo era neutro e um elétron o abandonou. Essa região positiva recebe o nome de lacuna, sendo também conhecida como buraco. As lacunas não têm existência real, pois são apenas espaços vazios provocados por elétrons que abandonam as ligações covalentes rompidas.

Sempre que uma ligação covalente é rompida, surgem, simultaneamente, um elétron e uma lacuna. Entretanto, pode ocorrer o inverso, um elétron preencher o lugar de uma lacuna, completando a ligação covalente (processo de recombinação). Como tanto os elétrons quanto as lacunas sempre aparecem e desaparecem aos pares, pode-se afirmar que o número de lacunas é sempre igual ao de elétrons livres.

Quando o cristal de silício ou germânio é submetido a uma diferença de potencial, os elétrons livres se movem no sentido do maior potencial elétrico e as lacunas, por consequência, se movem no sentido contrário ao movimento dos elétrons.

IMPUREZAS

Os cristais de silício (ou germânio. Mas não vamos considerá-lo, por simplicidade e também porque o silício é de uso generalizado em eletrônica) são encontrados na natureza misturados com outros elementos. Dado a dificuldade de se controlar as

características destes cristais é feito um processo de purificação do cristal e em seguida é injetado através de um processo controlado, a inserção proposital de impurezas na ordem de 1 para cada 10^6 átomos do cristal, com a intenção de se alterar produção de elétrons livres e lacunas. A este processo de inserção dá-se o nome de dopagem.

As impurezas utilizadas na dopagem de um cristal semiconductor podem ser de dois tipos: impureza doadoras e impurezas aceitadoras.

IMPUREZA DOADORA

São adicionados átomos pentavalentes (com 5 elétrons na camada de valência. Ex.: Fósforo e Antimônio). O átomo pentavalente entra no lugar de um átomo de silício dentro do cristal absorvendo as suas quatro ligações covalentes, e fica um elétron fracamente ligado ao núcleo do pentavalente (uma pequena energia é suficiente para se tornar livre).

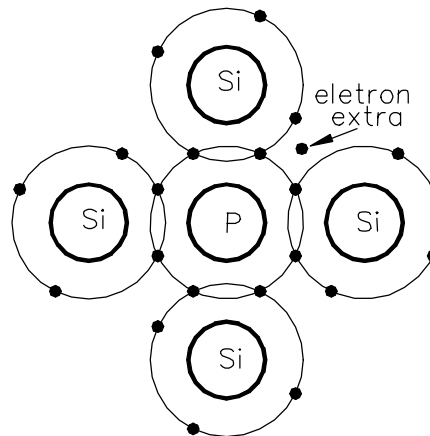


Figura 1-3

IMPUREZA ACEITADORA

São adicionados átomos trivalentes (tem 3 elétrons na camada de valência. Ex.: Boro, alumínio e gálio). O átomo trivalente entra no lugar de um átomo de silício dentro do cristal absorvendo três das suas quatro ligações covalentes. Isto significa que existe uma lacuna na órbita de valência de cada átomo trivalente.

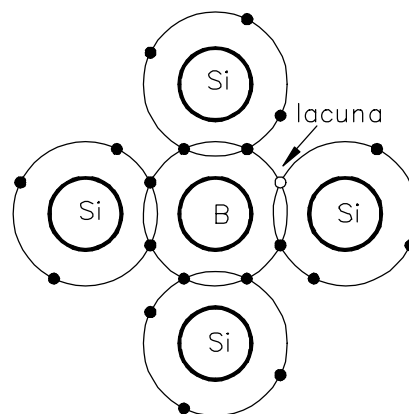


Figura 1-4

Um semiconductor pode ser dopado para ter um excesso de elétrons livres ou excesso de lacunas. Por isso existem dois tipos de semicondutores:

SEMICONDUTOR TIPO N

O cristal que foi dopado com impureza doadora é chamado semiconductor tipo n , onde n está relacionado com negativo. Como os elétrons livres excedem em número as lacunas

num semicondutor tipo n , os elétrons são chamados portadores majoritários e as lacunas, portadores minoritários.

SEMICONDUTOR TIPO P

O cristal que foi dopado com impureza aceitadora é chamado semicondutor tipo p , onde p está relacionado com positivo. Como as lacunas excedem em número os elétrons livres num semicondutor tipo p , as lacunas são chamadas portadores majoritários e os elétrons livres, portadores minoritários.

1.2 DIODO

A união de um cristal tipo p e um cristal tipo n , obtém-se uma junção pn , que é um dispositivo de estado sólido simples: o diodo semicondutor de junção.

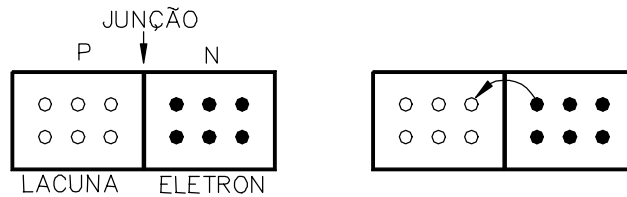


Figura 1-5

Devido a repulsão mútua os elétrons livres do lado n espalham-se em todas direções, alguns atravessam a junção e se combinam com as lacunas. Quando isto ocorre, a lacuna desaparece e o átomo associado torna-se carregado negativamente. (um íon negativo)

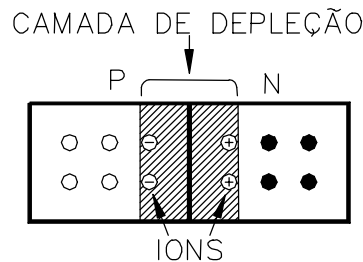
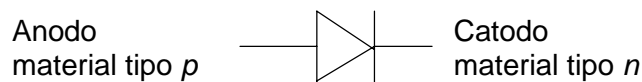


Figura 1-6

Cada vez que um elétron atravessa a junção ele cria um par de íons. Os íons estão fixo na estrutura do cristal por causa da ligação covalente. À medida que o número de íons aumenta, a região próxima à junção fica sem elétrons livres e lacunas. Chamamos esta região de camada de depleção.

Além de certo ponto, a camada de depleção age como uma barreira impedindo a continuação da difusão dos elétrons livres. A intensidade da camada de depleção aumenta com cada elétron que atravessa a junção até que se atinja um equilíbrio. A diferença de potencial através da camada de depleção é chamada de barreira de potencial. A 25°, esta barreira é de 0,7V para o silício e 0,3V para o germânio.

O símbolo mais usual para o diodo é mostrado a seguir:



POLARIZAÇÃO DO DIODO

Polarizar um diodo significa aplicar uma diferença de potencial às suas extremidades. Supondo uma bateria sobre os terminais do diodo, há uma polarização direta se o pólo positivo da bateria for colocado em contato com o material tipo p e o pólo negativo em contato com o material tipo n .

POLARIZAÇÃO DIRETA

No material tipo n os elétrons são repelidos pelo terminal da bateria e empurrado para a junção. No material tipo p as lacunas também são repelidas pelo terminal e tendem a penetrar na junção, e isto diminui a camada de depleção. Para haver fluxo livre de elétrons a tensão da bateria tem de sobrepujar o efeito da camada de depleção.

POLARIZAÇÃO REVERSA

Invertendo-se as conexões entre a bateria e a junção pn , isto é, ligando o pólo positivo no material tipo n e o pólo negativo no material tipo p , a junção fica polarizada inversamente.

No material tipo n os elétrons são atraídos para o terminal positivo, afastando-se da junção. Fato análogo ocorre com as lacunas do material do tipo p . Podemos dizer que a bateria aumenta a camada de depleção, tornando praticamente impossível o deslocamento de elétrons de uma camada para outra.

CURVA CARACTERÍSTICA DE UM DIODO

A curva característica de um diodo é um gráfico que relaciona cada valor da tensão aplicada com a respectiva corrente elétrica que atravessa o diodo.

POLARIZAÇÃO DIRETA

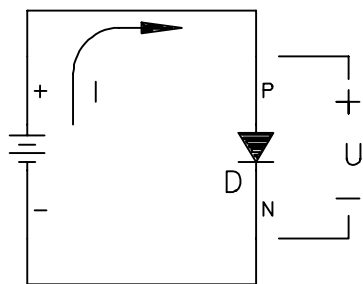


Figura 1-7

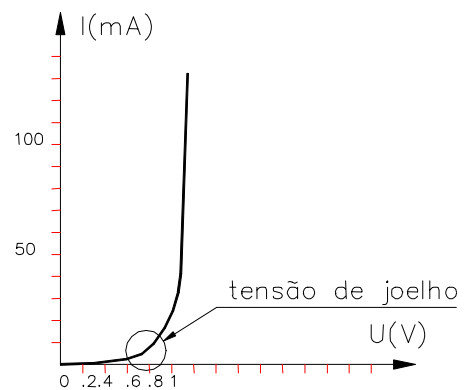


Figura 1-8

Nota-se pela curva que o diodo ao contrário de, por exemplo, um resistor, não é um componente linear. A tensão no diodo é uma função do tipo:

$$U = R_f I + \frac{kT}{q} \ln\left(\frac{I}{I_s} + 1\right) \quad \text{Eq. 1-1}$$

TENSÃO DE JOELHO

Ao se aplicar a polarização direta, o diodo não conduz intensamente até que se ultrapasse a barreira potencial. A medida que a bateria se aproxima do potencial da barreira, os elétrons livres e as lacunas começam a atravessar a junção em grandes quantidades. A tensão para a qual a corrente começa a aumentar rapidamente é chamada de tensão de joelho. (No Si é aprox. 0,7V).

POLARIZAÇÃO REVERSA DO DIODO

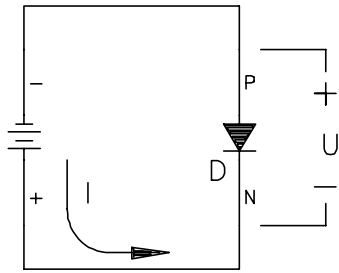


Figura 1-9

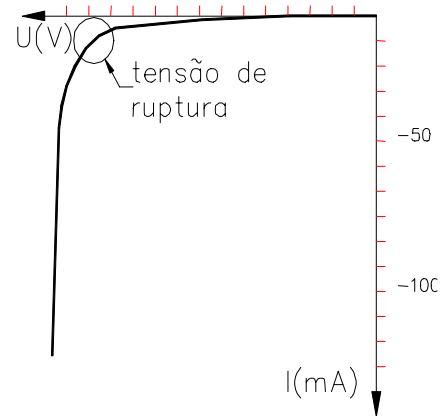


Figura 1-10

o diodo polarizado reversamente, passa uma corrente elétrica extremamente pequena, (chamada de corrente de fuga).

Se for aumentando a tensão reversa aplicada sobre o diodo, chega um momento em que atinge a tensão de ruptura (varia muito de diodo para diodo) a partir da qual a corrente aumenta sensivelmente.

** Salvo o diodo feito para tal, os diodos não podem trabalhar na região de ruptura.*

GRÁFICO COMPLETO.

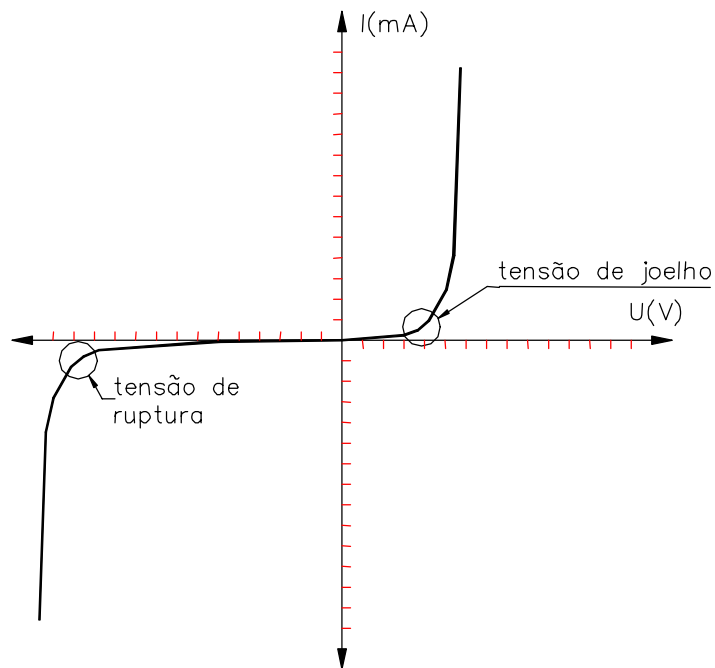


Figura 1-11

ESPECIFICAÇÕES DE POTÊNCIA DE UM DIODO

Em qualquer componente, a potência dissipada é a tensão aplicada multiplicada pela corrente que o atravessa e isto vale para o diodo:

$$P = U \cdot I$$

Eq. 1-2

Não se pode ultrapassar a potência máxima, especificada pelo fabricante, pois haverá um aquecimento excessivo. Os fabricantes em geral indicam a potência máxima ou corrente máxima suportada por um diodo.

Ex.: 1N914 - $P_{MAX} = 250mW$

1N4001 - $I_{MAX} = 1A$

Usualmente os diodos são divididos em duas categorias, os diodos para pequenos sinais (potência especificada abaixo de 0,5W) e os retificadores ($P_{MAX} > 0,5W$).

RESISTOR LIMITADOR DE CORRENTE

Num diodo polarizado diretamente, uma pequena tensão aplicada pode gerar uma alta intensidade de corrente. Em geral um resistor é usado em série com o diodo para limitar a corrente elétrica que passa através deles.

R_S é chamado de resistor limitador de corrente. Quanto maior o R_S , menor a corrente que atravessa o diodo e o R_S .

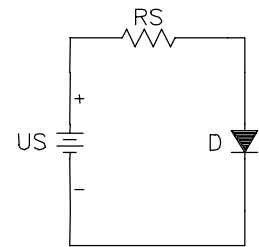


Figura 1-12

RETA DE CARGA

Sendo a curva característica do diodo não linear, torna-se complexo determinar através de equações o valor da corrente e tensão sobre o diodo e resistor. Um método para determinar o valor exato da corrente e da tensão sobre o diodo, é o uso da reta de carga. Baseia-se no uso gráfico das curvas do diodo e da curva do resistor.

Na Figura 1-12, a corrente I através do circuito é a seguinte:

$$I = \frac{U_R}{R_S} = \frac{U_S - U_D}{R_S} \quad \text{Eq. 1- 3}$$

No circuito em série a corrente é a mesma no diodo e no resistor. Se forem dados a tensão da fonte e a resistência R_S , então são desconhecidas a corrente e a tensão sob o diodo. Se, por exemplo, no circuito da Figura 1-12 o $U_S = 2V$ e $R_S = 100\Omega$, então:

$$I = \frac{2 - U_D}{100} = -0,01 * U_D + 20mA \quad \text{Eq. 1- 4}$$

Se $U_D = 0V \Rightarrow I = 20mA$. Esse ponto é chamado de ponto de saturação, pois é o máximo valor que a corrente pode assumir.

E se $I = 0A \Rightarrow U_D = 2V$. Esse ponto é chamado corte, pois representa a corrente mínima que atravessa o resistor e o diodo.

A Eq. 1-4 indica uma relação linear entre a corrente e a tensão ($y = ax + b$). Sobrepondo esta curva com a curva do diodo tem-se:

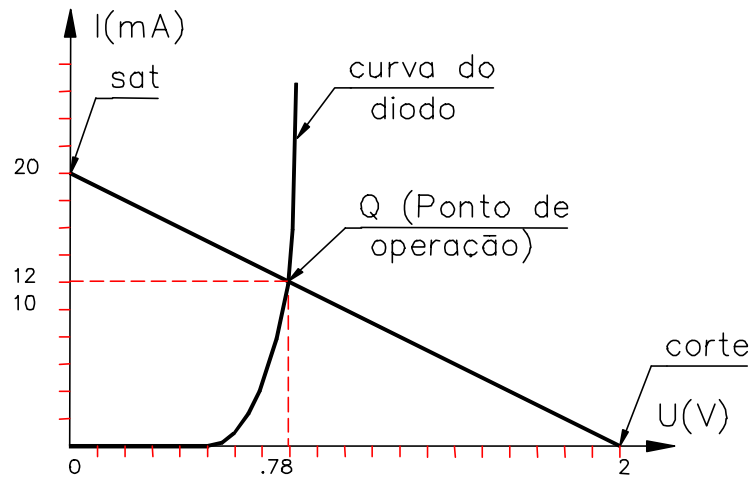


Figura 1-13

($I=0$ A, $U=2$ V) - Ponto de corte \Rightarrow Corrente mínima do circuito

($I=20$ mA, $U=0$ V) - Ponto de saturação \Rightarrow Corrente máxima do circuito

($I=12$ mA, $U=0,78$ V) - Ponto de operação ou quiescente \Rightarrow Representa a corrente através do diodo e do resistor. Sobre o diodo existe uma tensão de 0,78 V.

1.3 DIODO EMISSOR DE LUZ E FOTODIODO

O diodo emissor de luz (LED) é um diodo que quando polarizado diretamente emite luz visível (amarela, verde, vermelha, laranja ou azul) ou luz infravermelha. Ao contrário dos diodos comuns não é feito de silício, que é um material opaco, e sim, de elementos como gálio, arsênio e fósforo. É amplamente usada em equipamentos devido a sua longa vida, baixa tensão de acionamento e boa resposta em circuitos de chaveamento.

A polarização do LED é similar ao um diodo comum, ou seja, acoplado em série com um resistor limitador de corrente, como mostrado na Figura 1-14. o LED é esquematizado como um diodo comum com seta apontando para fora como símbolo de luz irradiada. A corrente que circula no LED é:

$$I_D = \frac{V_s - V_D}{R} \quad \text{Eq. 1-5}$$

Para a maioria dos LED's disponíveis no mercado, a queda de tensão típica é de 1,5 a 2,5 V para correntes entre 10 e 50 mA.

FOTODIODO

É um diodo com encapsulamento transparente, reversamente polarizado que é sensível a luz. Nele, o aumento da intensidade luminosa, aumenta sua a corrente reversa

Num diodo polarizado reversamente, circula somente os portadores minoritários. Esses portadores existem porque a energia térmica entrega energia suficiente para alguns elétrons de valência saírem fora de suas órbitas, gerando elétrons livres e lacunas, contribuindo, assim, para a corrente reversa. Quando uma energia luminosa incide numa junção pn , ela injeta mais energia ao elétrons de valência e com isto gera mais elétrons livres. Quanto mais intensa for a luz na junção, maior será corrente reversa num diodo.

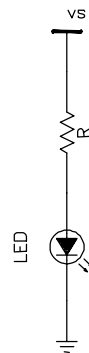


Figura 1-14

1.4 APROXIMAÇÕES DO DIODO

ao analisar ou projetar circuitos com diodos se faz necessário conhecer a curva do diodo, mas dependendo da aplicação pode-se fazer aproximações para facilitar os cálculos.

1ª APROXIMAÇÃO (DIODO IDEAL)

Um diodo ideal se comporta como um condutor ideal quando polarizado no sentido direto e como um isolante perfeito no sentido reverso, ou seja, funciona como uma chave aberta.

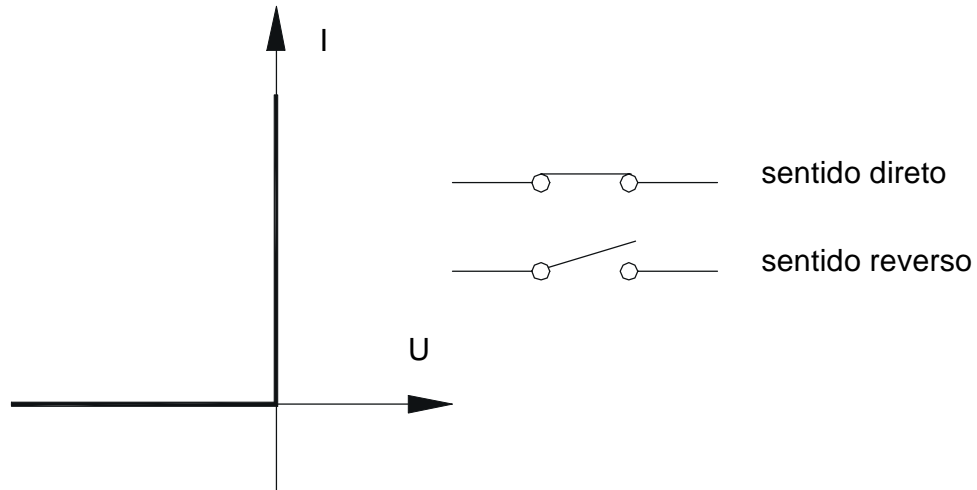


Figura 1-15

2ª APROXIMAÇÃO

Leva-se em conta o fato de o diodo precisar de 0,7V para iniciar a conduzir.

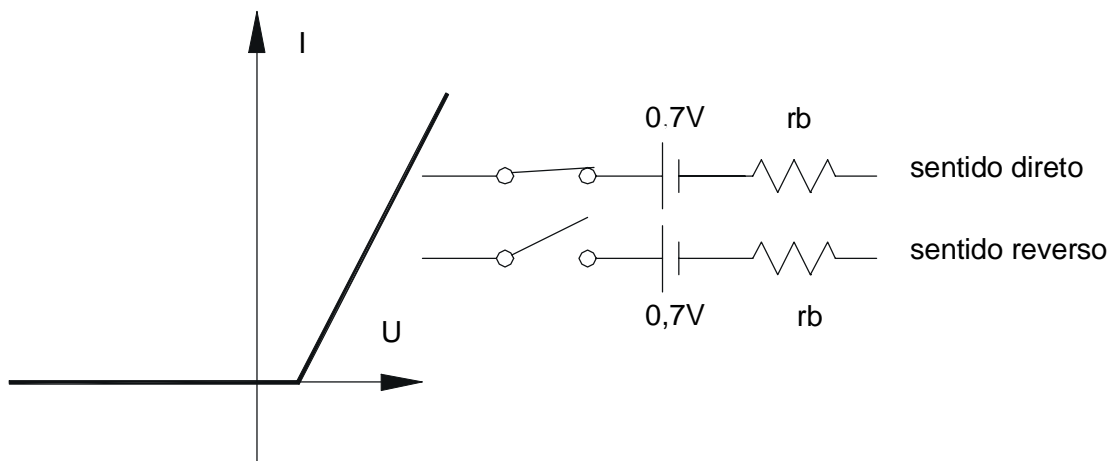


Figura 1-16

Pensa-se no diodo como uma chave em série com uma bateria de 0,7V.

3ª APROXIMAÇÃO

Na terceira aproximação considera a resistência interna do diodo.

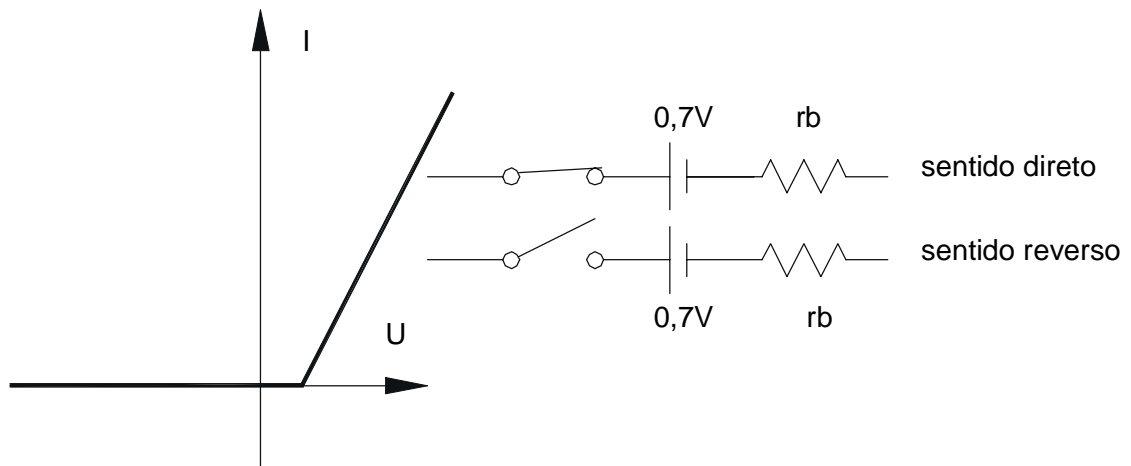


Figura 1-17

Obs.: Ao longo do curso será usada a 2ª aproximação.

Exemplo 1-1 Utilizar a 2ª aproximação para determinar a corrente do diodo no circuito da Figura 1-18:

SOL.: O diodo está polarizado diretamente, portanto age como uma chave fechada em série com uma bateria.

$$I_D = I_{RS} = \frac{U_{RS}}{R_s} = \frac{U_s - U_D}{R_s} = \frac{10 - 0,7}{5k} = 1,86mA$$

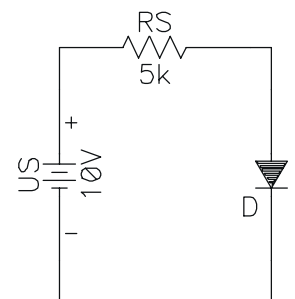


Figura 1-18

RESISTÊNCIA CC DE UM DIODO

É a razão entre a tensão total do diodo e a corrente total do diodo. Pode-se considerar dois casos:

R_D - Resistência cc no sentido direto

R_R - Resistência cc no sentido reverso

RESISTÊNCIA DIRETA

É a resistência quando é aplicada uma tensão no sentido direto sobre o diodo. É variável, pelo fato do diodo ter uma resistência não linear.

Por exemplo, no diodo 1N914 se for aplicada uma tensão de 0,65V entre seus terminais existirá uma corrente $I=10mA$. Caso a tensão aplicada seja de 0,75V a corrente correspondente será de 30mA. Por último se a tensão for de 0,85V a corrente será de 50mA. Com isto pode-se calcular a resistência direta para cada tensão aplicada:

$$R_{D1} = 0,65/10mA = 65\Omega$$

$$R_{D2} = 0,75/30mA = 25\Omega$$

$$R_{D3} = 0,85/50mA = 17\Omega$$

Nota-se que a resistência cc diminuí com o aumento da tensão

RESISTÊNCIA REVERSA

Tomando ainda como exemplo o 1N914. Ao aplicar uma tensão de -20V a corrente será de 25nA, enquanto uma tensão de -75V implica numa corrente de 5 μ A. A resistência reversa será de:

$$R_{S1} = 20/25nA = 800M\Omega$$

$$R_{S2} = 75/5\mu A = 15M\Omega$$

A resistência reversa diminui à medida que se aproxima da tensão de ruptura.

1.5 RETIFICADORES DE MEIA ONDA E ONDA COMPLETA

É comum em circuitos eletrônicos o uso de baterias de alimentação. Devido ao alto custo de uma bateria se comparado com a energia elétrica, torna-se necessário a criação de um circuito que transforme a tensão alternada de entrada em uma tensão contínua compatível com a bateria. O diodo é um componente importante nesta transformação. É que se verá neste item.

ONDA SENOIDAL

A onda senoidal é um sinal elétrico básico. Sinais mais complexos podem ser representados por uma soma de sinais senoidais.

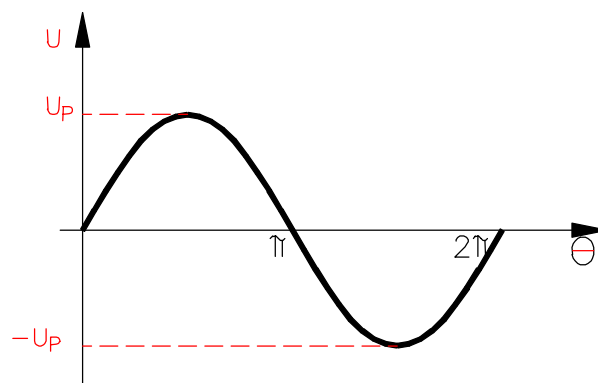


Figura 1-19

A equação que representa a curva da Figura 1-19 é a seguinte:

$$U = U_p \sin \theta \quad \text{Eq. 1-6}$$

onde:

$U \Rightarrow$ tensão instantânea

$U_p \Rightarrow$ tensão de pico

Algumas maneiras de se referir aos valores da onda:

Valor de pico $U_p \Rightarrow$ Valor máximo que a onda atinge

Valor de pico a pico (U_{pp}) \Rightarrow Diferença entre o máximo e mínimo que a onda atinge $U_{pp} = U_p - (-U_p) = 2 U_p$

Valor eficaz (U_{RMS}) (*Root Mean Square*)

O valor rms é valor indicado pelo voltímetro quando na escala *ca*. O valor rms de uma onda senoidal, é definido como a tensão *cc* que produz a mesma quantidade de calor que a onda senoidal. Pode-se mostrar que:

$$U_{RMS} = 0,707 U_p \quad \text{Eq. 1-7}$$

Valor médio

O valor médio é quantidade indicada em um voltímetro quando na escala *cc*. O valor médio de uma onda senoidal ao longo de um ciclo é zero. Isto porque cada valor da primeira metade do ciclo, tem um valor igual mas de sinal contrário na segunda metade do ciclo.

O TRANSFORMADOR

As fontes de tensões utilizadas em sistemas eletrônicos em geral são menores que $30V_{CC}$ enquanto a tensão de entrada de energia elétrica costuma ser de $127V_{RMS}$ ou $220V_{RMS}$. Logo é preciso um componente para abaixar o valor desta tensão alternada. O componente utilizado é o transformador. O transformador é a grosso modo constituído por duas bobinas (chamadas de enrolamentos). A energia passa de uma bobina para outra através do fluxo magnético. Abaixo um exemplo de transformador:

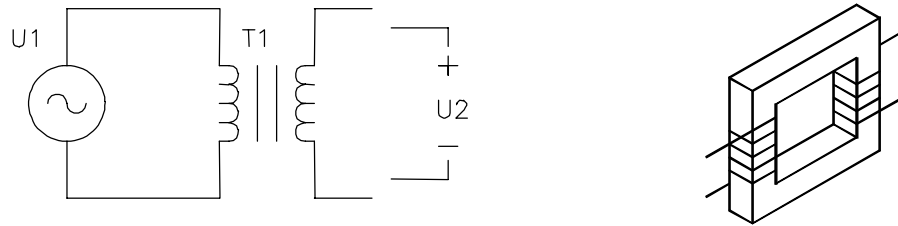


Figura 1-20

A tensão de entrada U_1 está conectada ao que se chama de enrolamento primário e a tensão de saída ao enrolamento secundário.

No transformador ideal:

$$\frac{U_2}{U_1} = \frac{N_2}{N_1} \quad \text{Eq. 1-8}$$

Onde:

U_1 tensão no primário

U_2 tensão no secundário

N_1 número de espiras no enrolamento primário

N_2 número de espiras no enrolamento secundário

A corrente elétrica no transformados ideal é:

$$\frac{I_1}{I_2} = \frac{N_2}{N_1} \quad \text{Eq. 1-9}$$

Exemplo 1-2 Se a tensão de entrada for $115 V_{RMS}$, a corrente de saída de $1,5A_{RMS}$ e a relação de espiras 9:1. Qual a tensão no secundário em valores de pico a pico? E a corrente elétrica no primário?

SOL.

$$\frac{U_2}{U_1} = \frac{N_2}{N_1} \Rightarrow \frac{U_2}{115} = \frac{1}{9} \Rightarrow U_2 = 12,8 V_{RMS}$$

$$U_{2PP} = 12,8 / 0,707 = 18V_{PP}$$

$$\frac{I_1}{I_2} = \frac{N_2}{N_1} \Rightarrow \frac{I_1}{1,5} = \frac{1}{9} \Rightarrow I_1 = 0,167A_{RMS}$$

obs.: a potência elétrica de entrada e de saída num transformador ideal são iguais.

$$P = U \cdot I = 115 \cdot 0,167 = 12,8 \cdot 1,5 = 19,2W$$

RETIFICADOR DE MEIA ONDA

O retificador de meia onda converte a tensão de entrada ($U_{\text{SECUNDÁRIO}}$) ca numa tensão pulsante positiva U_R . Este processo de conversão de AC para CC, é conhecido como “retificação”. Na Figura 1-21 é mostrado um circuito de meia onda.

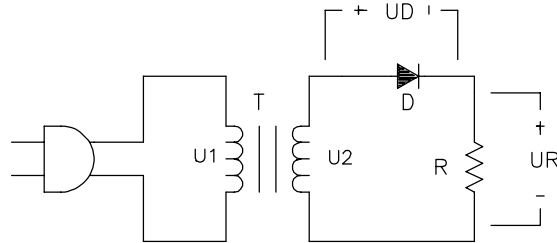


Figura 1-21

Considerando o diodo como ideal, as curvas são as mostrada na Figura 1-22. A saída do secundário tem dois ciclos de tensão: Um semiciclo positivo e um negativo. Durante o semiciclo positivo o diodo está ligado no sentido direto e age como uma chave fechada e pela lei das malhas toda a tensão do secundário incide no resistor R. Durante o semiciclo negativo o diodo está polarizado reversamente e não há corrente circulando no circuito. Sem corrente elétrica circulando implica em não ter tensão sob o resistor e toda a tensão do secundário fica no diodo. Este circuito é conhecido como retificador de meio ciclo porque só o semiciclo positivo é aproveitado na retificação.

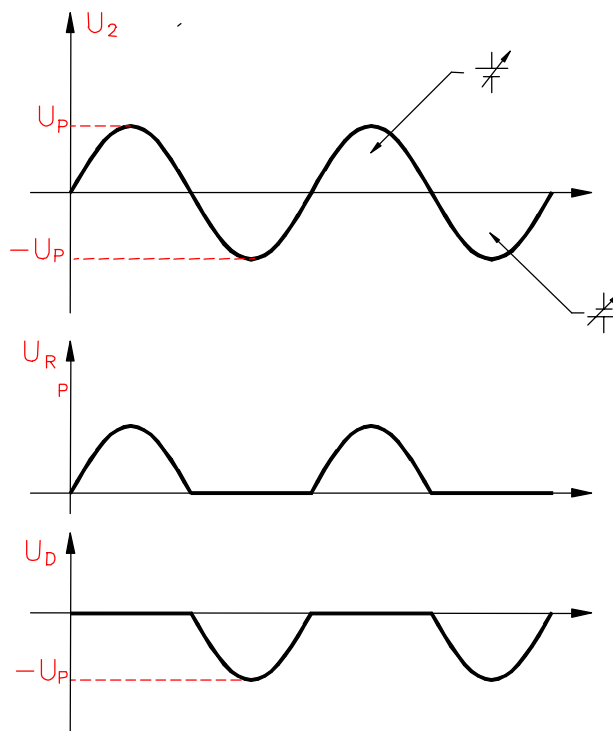


Figura 1-22

O resistor R indicado no circuito representa a carga ôhmica acoplada ao retificador, podendo ser tanto um simples resistor como um circuito complexo e normalmente ele é chamado de *resistor de carga* ou simplesmente de *carga*.

VALOR CC OU VALOR MÉDIO

A tensão média de um retificador de meia onda mostrada por um voltímetro é dado por:

$$V_{CC} = 0.318 U_P \text{ diodo ideal} \quad \text{Eq. 1-10}$$

$$V_{CC} = 0.318 (U_P - V_\sigma) \text{ diodo 2ª aproximação} \quad \text{Eq. 1-11}$$

RETIFICADOR DE ONDA COMPLETA

A Figura 1-23 mostra um retificador de onda completa. Observe a tomada central no enrolamento secundário. Por causa dessa tomada, o circuito é equivalente a dois retificadores de meia onda. O retificador superior retifica o semiciclo positivo da tensão do secundário, enquanto o retificador inferior retifica o semiciclo negativo da tensão do secundário.

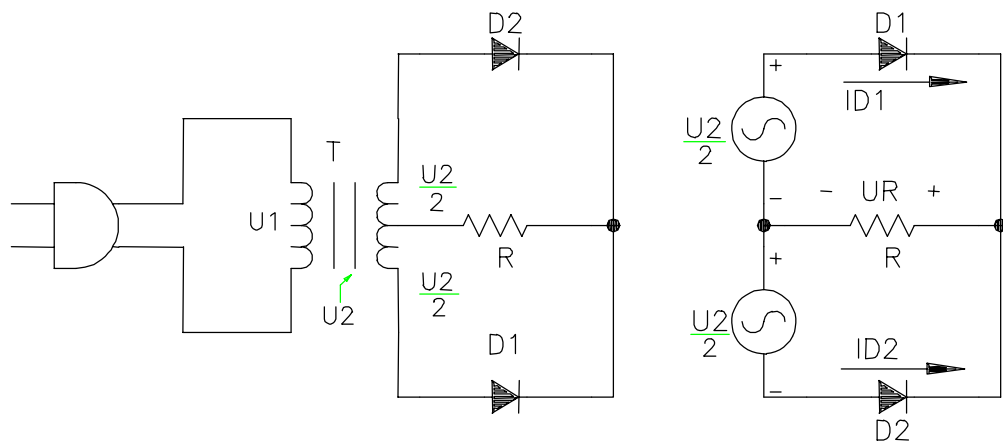


Figura 1-23

As duas tensões denominadas de $U_2/2$ na Figura 1-23 são idênticas em amplitude e fase. O transformador ideal pode ser, portanto, substituído por duas fontes de tensão idênticas, como mostra a Figura 1-23 à direita, sem alteração no funcionamento elétrico da rede. Quando $U_2/2$ é positiva, D_1 está diretamente polarizado e conduz mas D_2 está reversamente polarizado e cortado. Analogamente, quando $U_2/2$ é negativa, D_2 conduz e D_1 cortado.

Considerando os dois diodos ideais, temos a curva de tensão sobre o resistor de carga mostrada na Figura 1-24.

VALOR CC OU VALOR MÉDIO

A tensão média de um retificador de meia onda mostrada por um voltímetro é similar o do retificador de meia onda com a observação de que agora tem-se um ciclo completo e o valor será o dobro. É dado por:

$$V_{CC} = 2 \cdot 0.318 (U_P/2) = 0,318 U_P \text{ diodo ideal} \quad \text{Eq. 1-12}$$

$$V_{CC} = 0.636 (U_P/2 - V_\sigma) \text{ diodo 2ª aproximação} \quad \text{Eq. 1-13}$$

FREQÜÊNCIA DE SAÍDA

A freqüência de saída de onda completa é o dobro da freqüência de entrada, pois a definição de ciclo completo diz que uma forma de onda completa seu ciclo quando ela

começa a repeti-lo. Na Figura 1-24, a forma de onda retificada começa a repetição após um semiciclo da tensão do secundário. Supondo que a tensão de entrada tenha uma frequência de 60Hz, a onda retificada terá uma frequência de 120Hz e um período de 8,33ms.

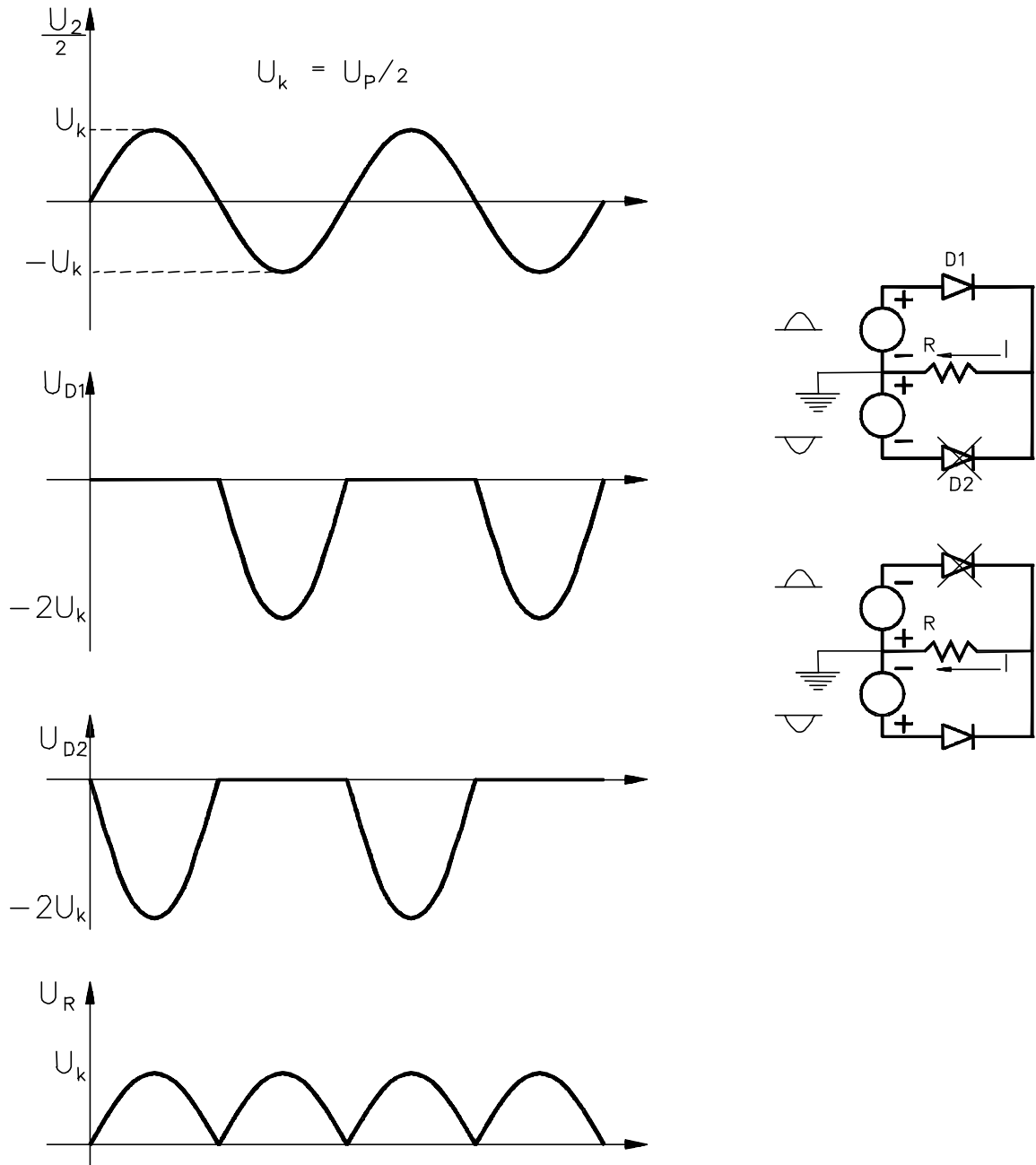


Figura 1-24

RETIFICADOR DE ONDA COMPLETA EM PONTE

Na Figura 1-25 é mostrado um retificador de onda completa em ponte. Com o uso de quatro diodos no lugar de dois, elimina-se o uso da tomada central do transformador.

Durante o semiciclo positivo da tensão U_2 , o diodo D_3 recebe um potencial positivo em seu anodo, e o D_2 um potencial negativo no catodo. Dessa forma, D_2 e D_3 conduzem, D_1 e D_4 ficam reversamente polarizado e o resistor de carga R recebe todo o semiciclo positivo da tensão U_2 .

Durante o semiciclo negativo da tensão U_2 , o diodo D_4 recebe um potencial positivo em seu anodo, e o diodo D_1 um potencial negativo no catodo, devido à inversão da polaridade de U_2 . Os diodos D_1 e D_4 conduzem e os diodos D_2 e D_3 ficam reversamente polarizado.

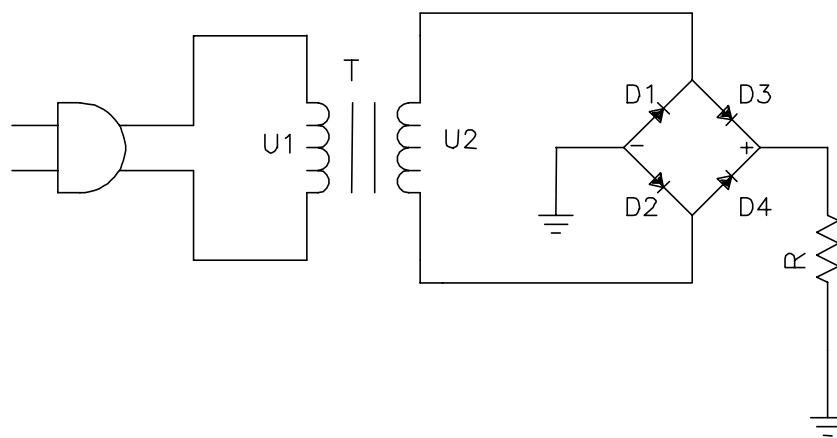


Figura 1-25

A corrente I percorre o resistor de carga sempre num mesmo sentido. Portanto a tensão U_R é sempre positiva. Na Figura 1-26 é mostrado as formas de ondas sobre o resistor de carga e os diodos, considerando os diodos ideais.

Na Tabela 1-1 é feito uma comparação entre os três tipos de retificadores. Para diodos ideais.

Tabela 1-1

	MEIA ONDA	ONDA COMPLETA	PONTE
N.º de Diodos	1	2	4
Tensão Pico de Saída	U_P	$0,5U_P$	U_P
Tensão cc de Saída	$0,318 U_P$	$0,318 U_P$	$0,636 U_P$
Tensão Pico Inversa no Diodo	U_P	U_P	U_P
Freqüência de Saída	f_{ent}	$2 f_{ent}$	$2 f_{ent}$
Tensão de saída (rms)	$0,45 U_P$	$0,45 U_P$	$0,9 U_P$

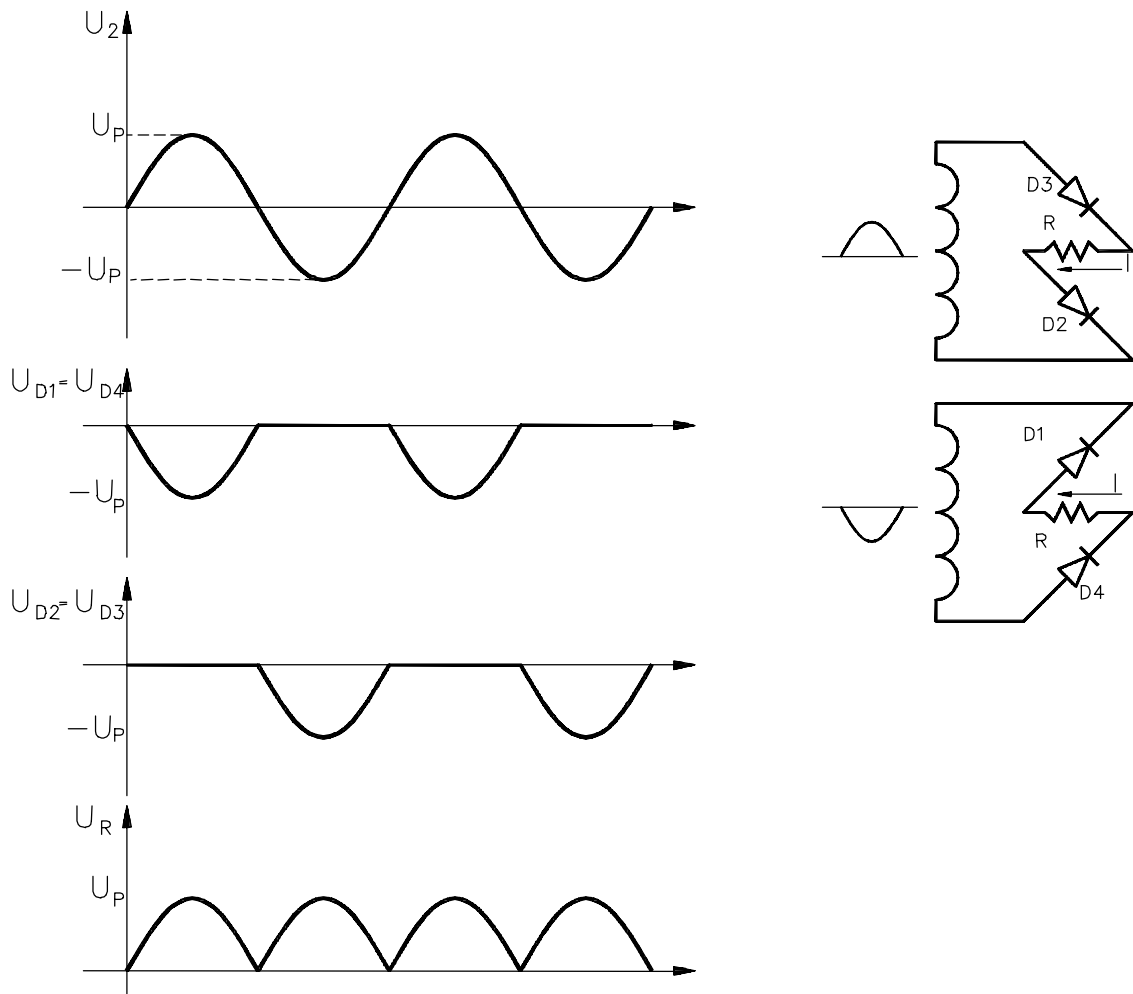
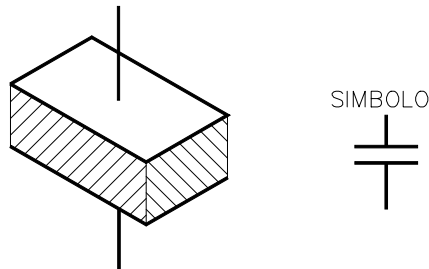


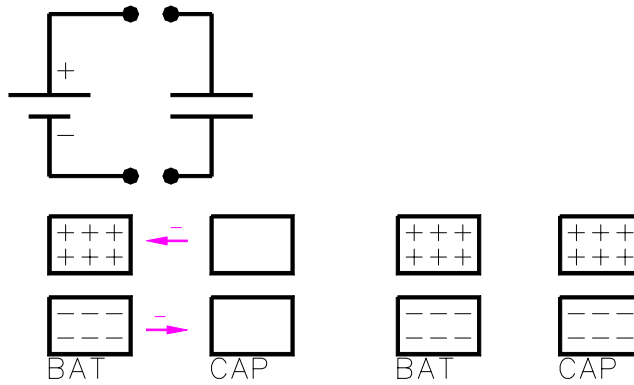
Figura 1-26

1.6 CAPACITOR

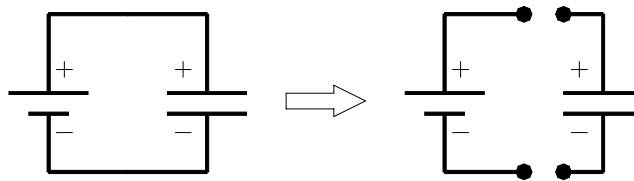
Componente eletrônico, constituído por duas placas condutoras, separadas por um material isolante.



Ao ligar uma bateria com um capacitor descarregado, haverá uma distribuição de cargas e após um certo tempo as tensões na bateria e no capacitor serão as mesmas. E deixa de circular corrente elétrica.



Se o capacitor for desconectado da bateria, as cargas elétricas acumuladas permanecem no capacitor, e portanto é mantida a diferença de potencial no capacitor.



O capacitor pode armazenar carga elétrica.

O capacitor se opõe a variação de tensão elétrica.

A capacidade que tem um capacitor para armazenar cargas depende da sua capacitância.

$$C = \frac{\epsilon \cdot S}{d} \quad \text{Eq. 1-15}$$

onde:

ϵ = constante dielétrica (F/m)

S = área de uma das placas (são iguais) (m²)

d = Espessura do dielétrico em metro (m)

C = Capacitância em Farads (F)

em geral se usa submúltiplos do Farad: μF , nF, pF

DETALHES SOBRE OS CAPACITORES

TIPOS DE CAPACITORES

papel

mica

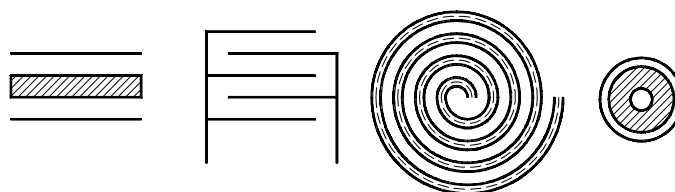
tântalo

cerâmica

eletrolítico

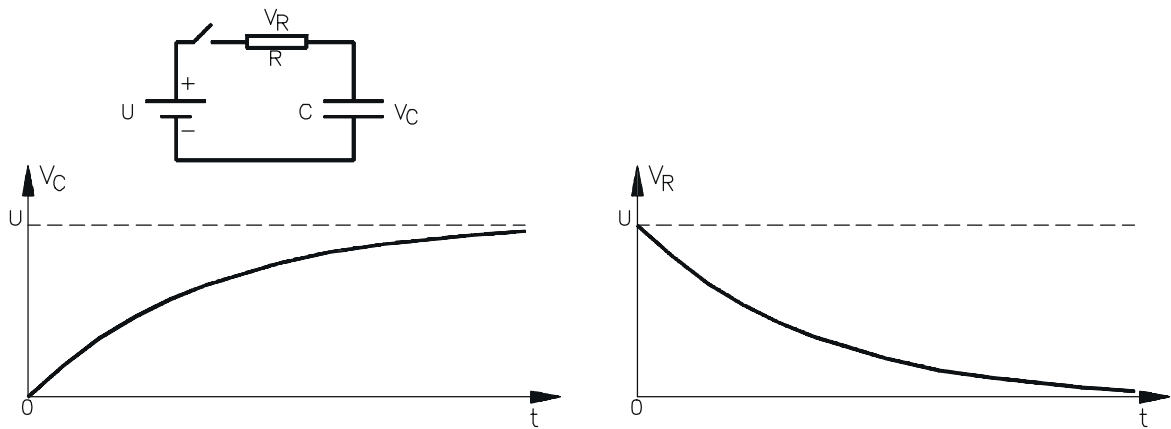
variável (distância / área) \Rightarrow (Padder; Trimmer)

DISPOSIÇÃO DAS PLACAS



CARGA E DESCARGA DO CAPACITOR

Suponha que o capacitor esteja descarregado e em $t=0s$ a chave do circuito abaixo é fechada.



As tensões no capacitor e resistor seguem as seguintes equações:

$$V_C = U \cdot (1 - e^{-t/\tau}) \quad \text{Eq. 1-16}$$

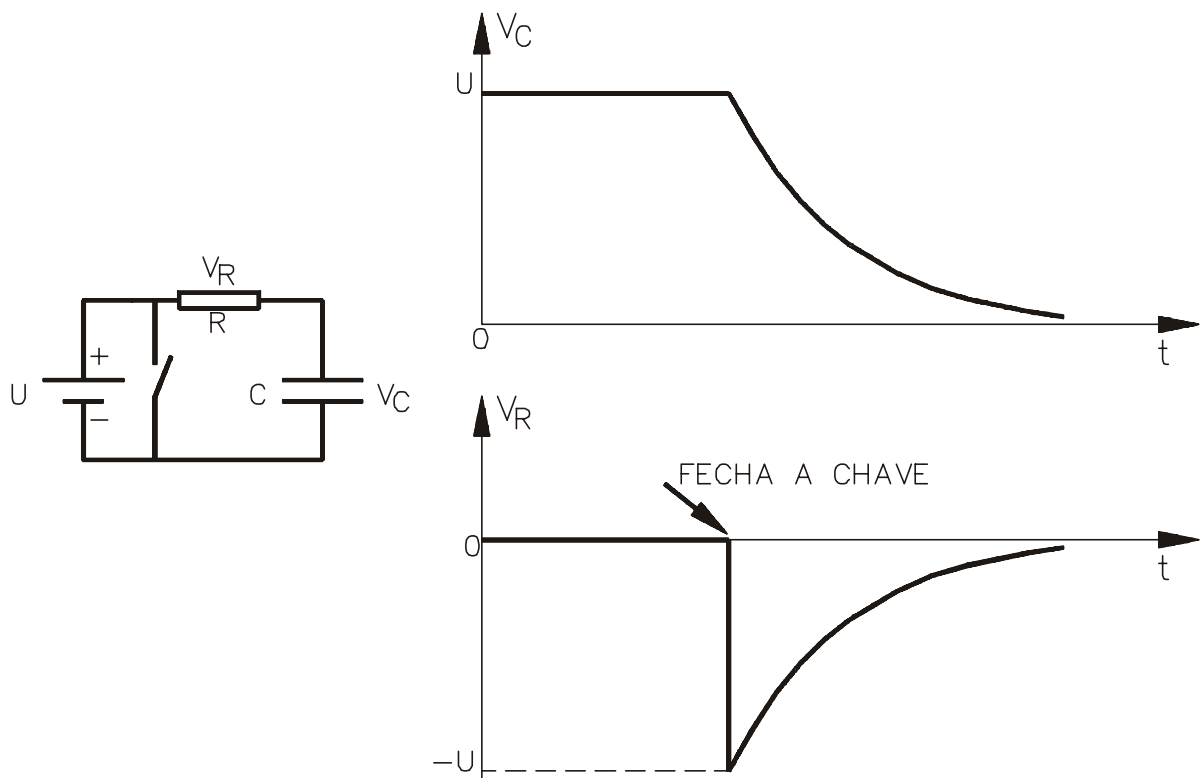
$$V_R = U \cdot e^{-t/\tau} \quad \text{Eq. 1-17}$$

onde $\tau = RC$ e é chamada de constante de tempo do circuito.

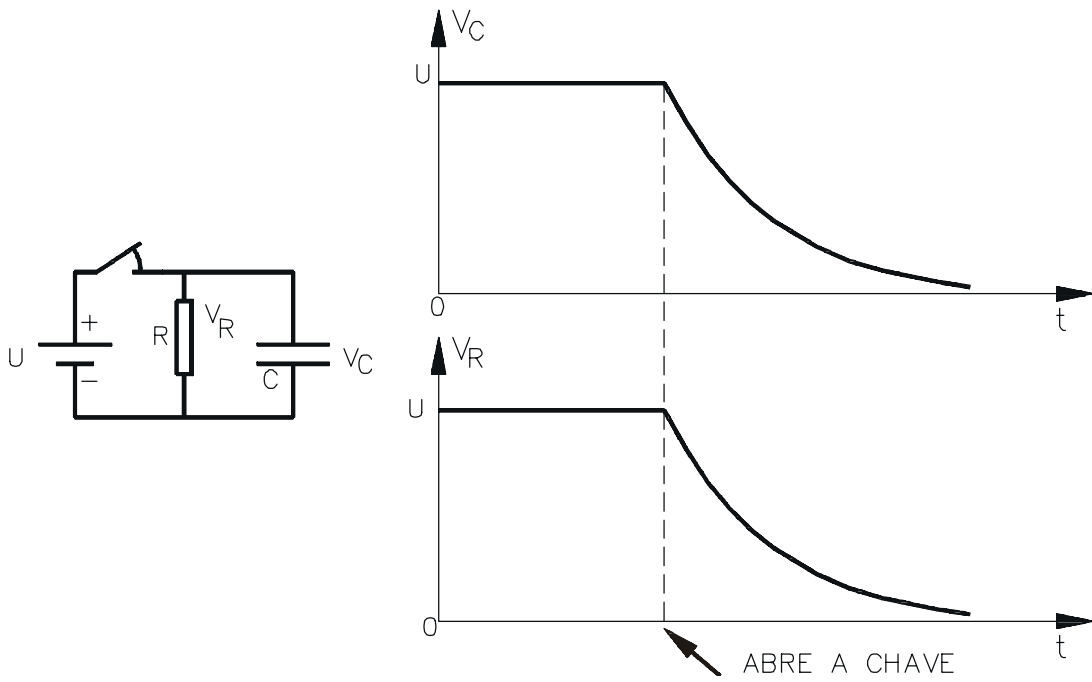
Quando $t = \tau$, a tensão no capacitor atinge 63% da tensão da fonte

CIRCUITOS COM CAPACITOR E RESISTOR

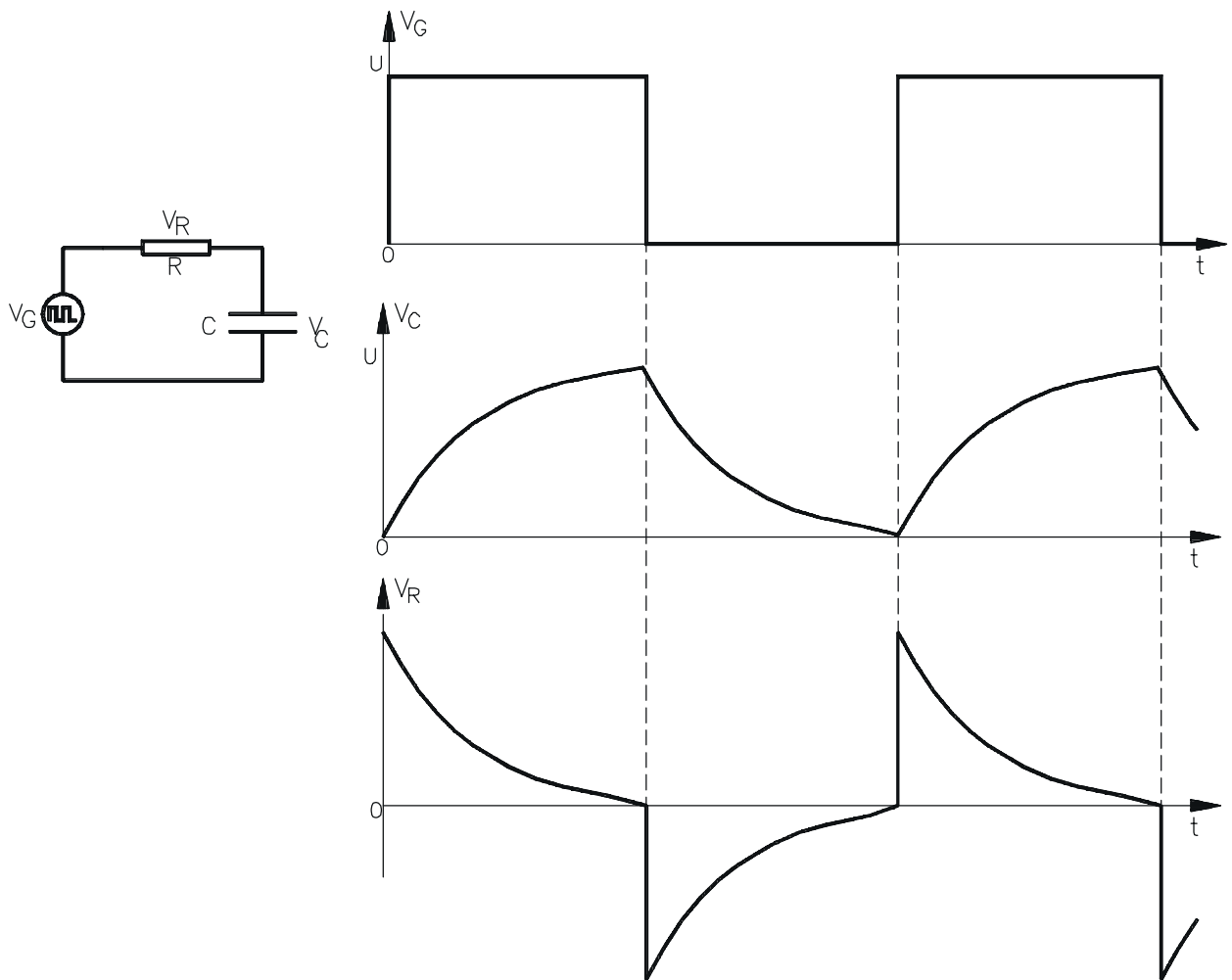
Resistor em série com o capacitor



Resistor em paralelo com o capacitor



Resistor em série com capacitor e com um gerador de onda quadrada



1.7 FILTRO PARA O RETIFICADOR

A tensão de saída de um retificador sobre um resistor de carga é pulsante como mostrado por exemplo na Figura 1-26. Durante um ciclo completo na saída, a tensão no resistor aumenta a partir de zero até um valor de pico e depois diminui de volta a zero. No entanto a tensão de uma bateria deve ser estável. Para obter esse tipo de tensão retificada na carga, torna-se necessário o uso de filtro.

O tipo mais comum de filtro para circuitos retificadores é o filtro com capacitor mostrado na Figura 1-27. O capacitor é colocado em paralelo ao resistor de carga.

Para o entendimento do funcionamento do filtro supor o diodo como ideal e que, antes de ligar o circuito, o capacitor esteja descarregado. Ao ligar, durante o primeiro quarto de ciclo da tensão no secundário, o diodo está diretamente polarizado. Idealmente, ele funciona como uma chave fechada. Como o diodo conecta o enrolamento secundário ao capacitor, ele carrega até o valor da tensão de pico U_P .

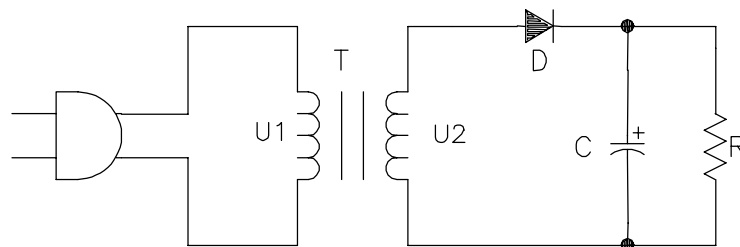


Figura 1-27

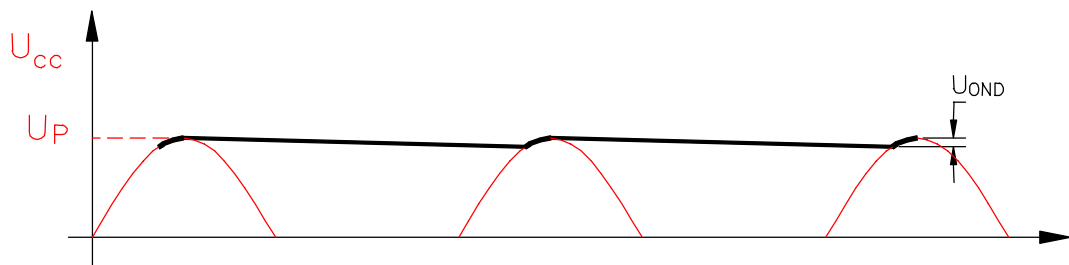


Figura 1-28

Logo após o pico positivo, o diodo pára de conduzir, o que significa uma chave aberta. Isto devido ao fato de o capacitor ter uma tensão de pico U_P . Como a tensão no secundário é ligeiramente menor que U_P , o diodo fica reversamente polarizado e não conduz. Com o diodo aberto, o capacitor se descarrega por meio do resistor de carga. A idéia do filtro é a de que o tempo de descarga do capacitor seja muito maior que o período do sinal de entrada. Com isso, o capacitor perderá somente uma pequena parte de sua carga durante o tempo que o diodo estiver em corte.

O diodo só voltará a conduzir no momento em que a tensão no secundário iniciar a subir e seja igual a tensão no capacitor. Ele conduzirá deste ponto até a tensão no secundário atingir o valor de pico U_P . O intervalo de condução do diodo é chamado de ângulo de condução do diodo. Durante o ângulo de condução do diodo, o capacitor é carregado novamente até U_P . Nos retificadores sem filtro cada diodo tem um ângulo de condução de 180° .

Na Figura 1-28 é mostrada a tensão sob a carga. A tensão na carga é agora uma tensão cc mais estável. A diferença para uma tensão cc pura é uma pequena ondulação (*Ripple*) causada pela carga e descarga do capacitor. Naturalmente, quanto menor a ondulação, melhor. Uma forma de reduzir a ondulação é aumentar a constante de tempo de descarga (R.C). Na prática é aumentar o valor do capacitor. Outra forma de reduzir a ondulação é optar pelo uso de um retificador de onda completa, no qual a frequência de ondulação é o dobro do meia onda. Neste caso é carregado duas vezes a cada ciclo da tensão de entrada e descarrega-se só durante a metade do tempo de um meia onda. Pode-se relacionar a tensão de ondulação na seguinte fórmula:

$$U_{\text{OND}} = \frac{I}{fC} \quad \text{Eq. 1-18}$$

onde:

U_{OND} = tensão de ondulação pico a pico

I = corrente cc na carga

f = frequência de ondulação

C = capacitância

A escolha de um capacitor de filtro, depende, então, do valor da tensão de ondulação. Quanto menor, melhor. Mas não é viável que a tensão de ondulação seja zero. Como regra de projeto, o habitual é escolher a tensão de ondulação como sendo 10% da tensão de pico do sinal a ser retificado.

CORRENTE DE SURTO (IMPULSIVA)

Instantes antes de energizar o circuito retificador, o capacitor do filtro está descarregado. No momento em que o circuito é ligado, o capacitor se aproxima de um curto. Portanto, a corrente inicial circulando no capacitor será muito alta. Este fluxo alto de corrente é chamado corrente de surto. Neste momento o único elemento que limita a carga é a resistência dos enrolamentos e a resistência interna dos diodos. O pior caso, é o capacitor estar totalmente descarregado e o retificador ser ligado no instante em que a tensão da linha é máxima. Assim a corrente será:

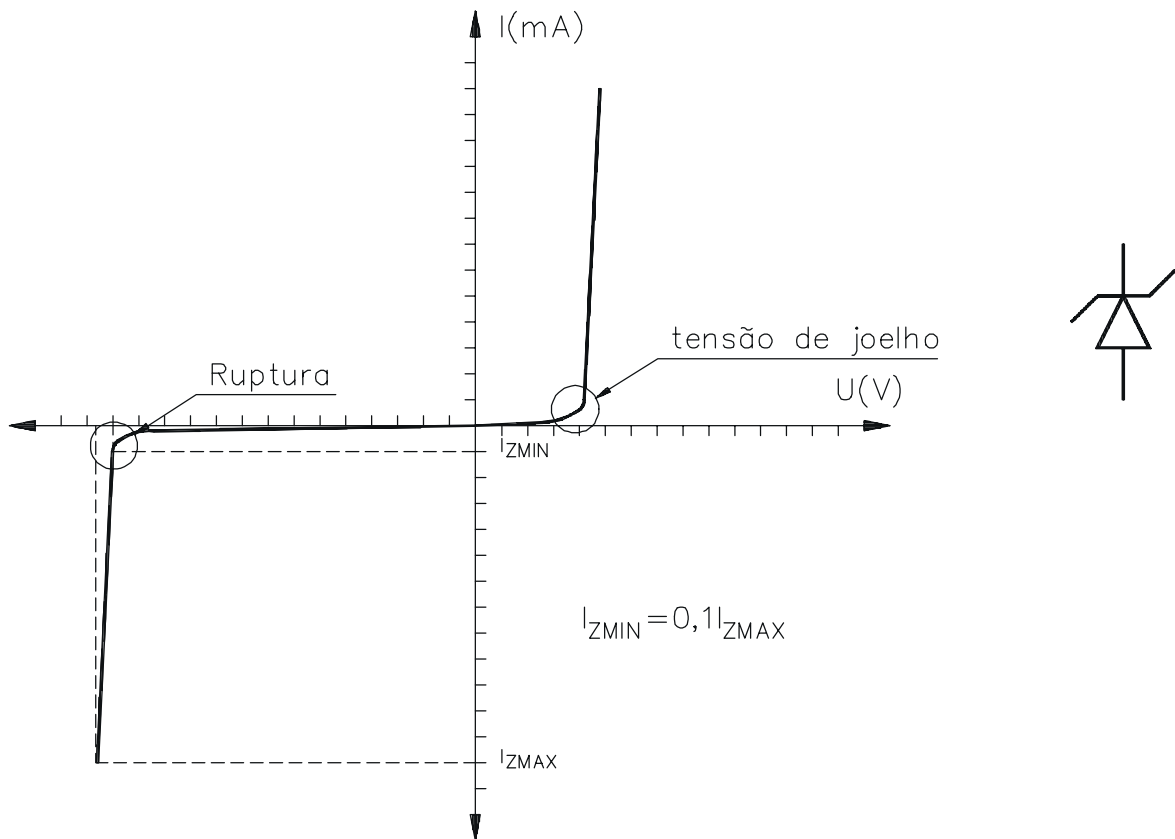
$$I_{\text{SURTO}} = \frac{U_p}{R_{\text{ENROLAMENTO}} + R_{\text{DIODO}}} \quad \text{Eq. 1-19}$$

Esta corrente diminui tão logo o capacitor vá se carregando. Em um circuito retificador típico, a corrente de surto não é uma preocupação. Mas, quando a capacitância for muito maior do que 1000uF, a constante de tempo se torna muito grande e pode levar vários ciclos para o capacitor se carregar totalmente. Isto tanto pode danificar os diodos quanto o capacitor.

Um modo de diminuir a corrente de surto é incluir um resistor entre os diodos e o capacitor. Este resistor limita a corrente de surto porque ele é somado ao enrolamento e à resistência interna dos diodos. A desvantagem dele é, naturalmente, a diminuição da tensão de carga cc.

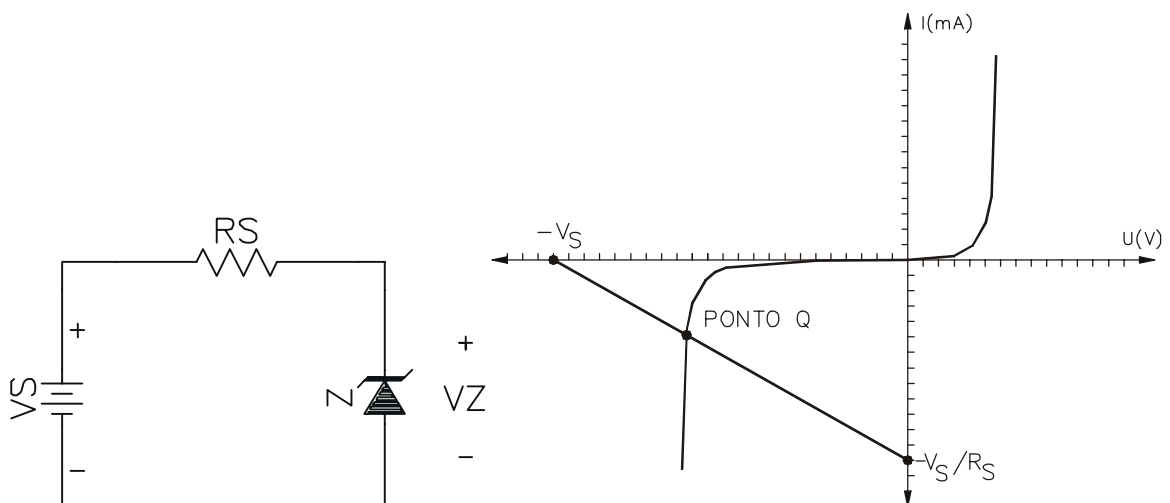
1.8 DIODO ZENER

O diodo zener é um diodo construído especialmente para trabalhar na tensão de ruptura. Abaixo é mostrado a curva característica do diodo zener e sua simbologia.



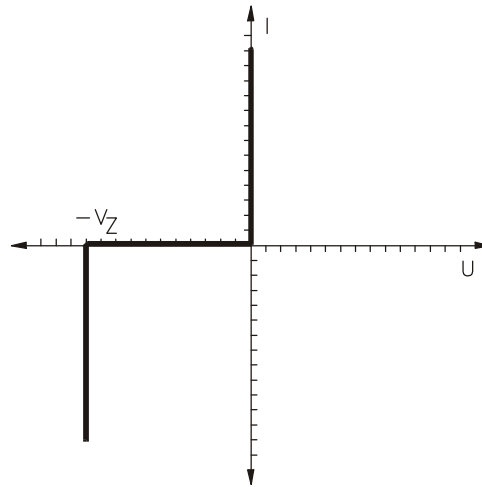
O diodo zener se comporta como um diodo comum quando polarizado diretamente. Mas ao contrário de um diodo convencional, ele suporta tensões reversas próximas a tensão de ruptura.

A sua principal aplicação é a de conseguir uma tensão estável (tensão de ruptura). Normalmente ele está polarizado reversamente e em série com um resistor limitador de corrente. Graficamente é possível obter a corrente elétrica sob o zener com o uso de reta de carga.



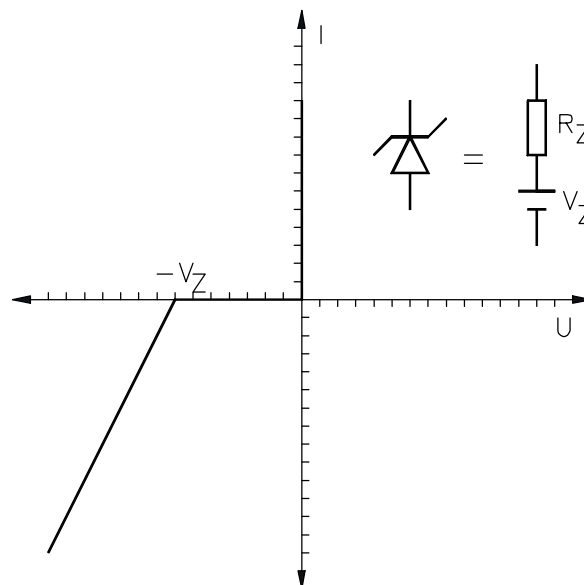
DIODO ZENER IDEAL

O zener ideal é aquele que se comporta como uma chave fechada para tensões positivas ou tensões negativas menores que $-V_Z$. Ele se comportará como uma chave aberta para tensões negativas entre zero e $-V_Z$. Veja o gráfico abaixo



SEGUNDA APROXIMAÇÃO

Uma Segunda aproximação é considera-lo como ideal mas que a partir da tensão de ruptura exista uma resistência interna.



CORRENTE MÁXIMA NO ZENER

$$P_Z = V_Z * I_Z$$

Exemplo 1-3: Se um diodo zener de 12V tem uma especificação de potência máxima de 400mW, qual será a corrente máxima permitida?

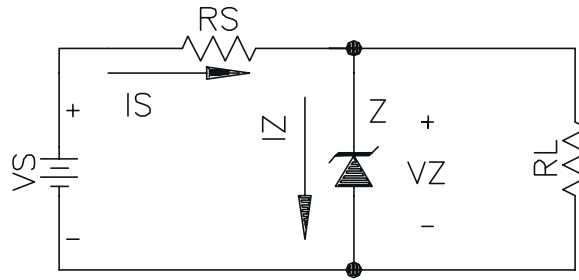
SOL.:

$$I_{ZMÁXIMA} = \frac{400mW}{12V} = 33,33mA$$

- Este zener suporta até 33,3mA.

REGULADOR DE TENSÃO COM ZENER

Objetivo: manter a tensão sobre a carga constante e de valor V_Z .



Tensão na carga

- enquanto o diodo cortado

$$V_{RL} = \frac{R_L}{R_S + R_L} * V_S \quad \text{Eq. 1-20}$$

- Com o diodo conduzindo reversamente

$$V_{RL} = V_Z \quad \text{Eq. 1-21}$$

Corrente sob R_S .

$$I_S = \frac{V_S - V_Z}{R_S} \quad \text{Eq. 1-22}$$

sob R_L

$$I_L = V_Z / R_L \quad \text{Eq. 1-23}$$

sob o zener

$$I_S = I_Z + I_L \quad \Leftrightarrow \quad I_Z = I_S - I_L \quad \text{Eq. 1-24}$$

Tensão de Ripple na carga (ΔV_L)

Considerando $R_Z \ll R_L, R_S$

$$\Delta V_L = \frac{R_Z}{R_S} * \Delta V_S \quad \text{Eq. 1-25}$$

ΔV_S - variação de entrada

R_Z - resistência do zener

R_S - resistência da entrada

CÁLCULO DO RESISTOR DE CARGA R_S .

$$R_S < \frac{V_{S\text{MIN}} - V_Z}{I_{L\text{MAX}} + I_{Z\text{MIN}}} \quad \text{Eq. 1-25}$$

- garante a corrente mínima para a carga

$$R_s > \frac{V_{S\text{MAX}} - V_Z}{I_{L\text{MIN}} + I_{Z\text{MAX}}} \quad \text{Eq. 1- 26}$$

- garante que sob o zener não circule uma corrente maior que $I_{Z\text{MAX}}$

Exemplo 1-4: Um regulador zener tem uma tensão de entrada de 15V a 20V e a corrente de carga de 5 a 20mA. Se o zener tem $V_Z=6,8\text{V}$ e $I_{Z\text{MAX}}=40\text{mA}$, qual o valor de R_S ?

SOL.:

$$R_s < (15-6,8)/(20\text{m}+4\text{m})=342\Omega \text{ e } R_s > (20-6,8)/(5\text{m}+40\text{m})=293\Omega \quad 293\Omega < R_s < 342\Omega$$

1.9 CIRCUITO COM DIODOS

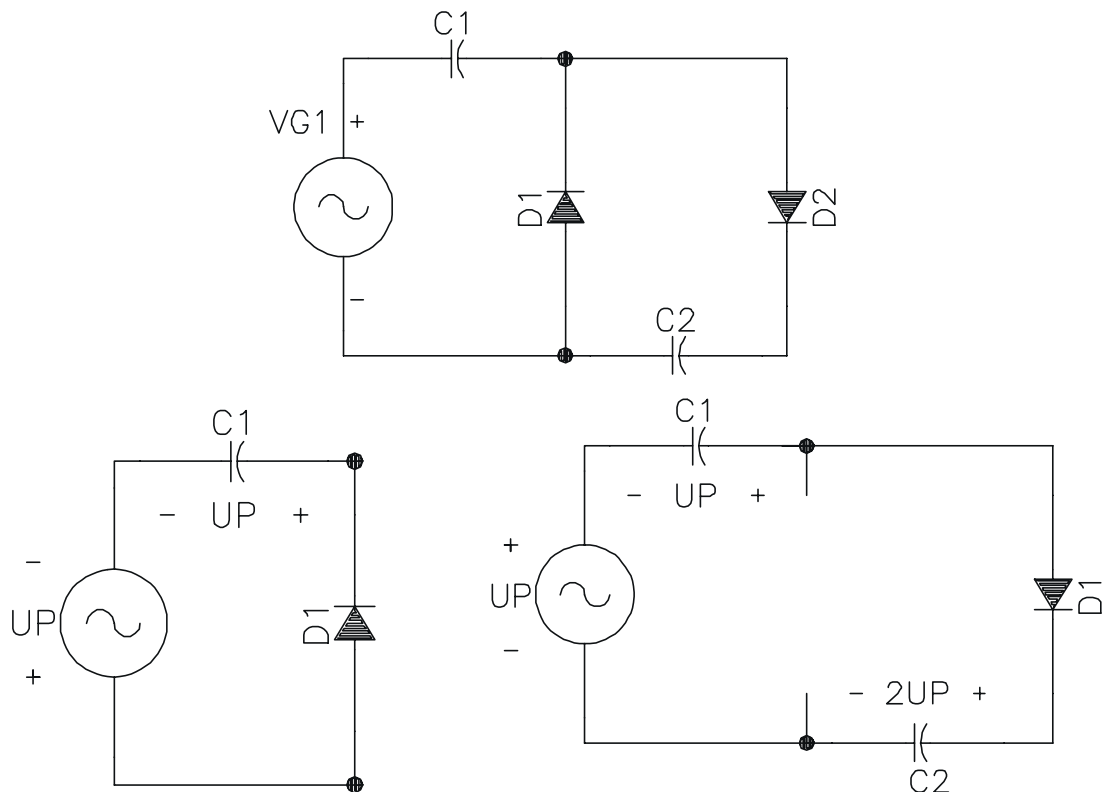
MULTIPLICADORES DE TENSÃO

Formado por dois ou mais retificadores que produzem uma tensão cc igual a um múltiplo da tensão de pico da entrada ($2V_p$, $3V_p$, $4V_p$)

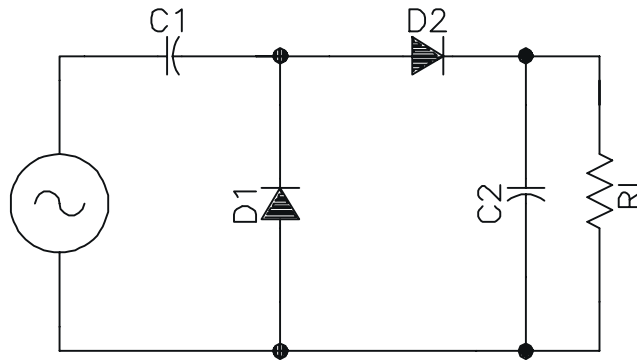
DOBRADOR DE TENSÃO DE MEIA ONDA

No pico do semiciclo negativo, D_1 está polarizado diretamente e D_2 reversamente, isto faz C_1 carregar até a tensão V_p .

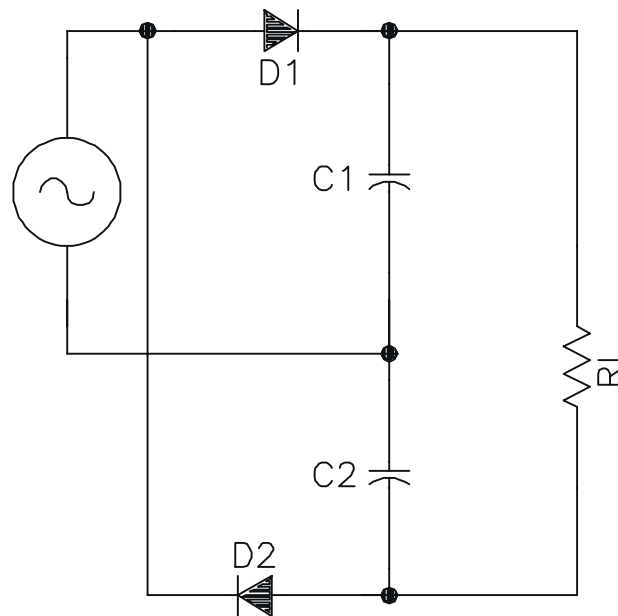
No pico do semiciclo positivo, D_1 está polarizado reverso e D_2 direto. Pelo fato da fonte e C_1 estarem em série, C_2 tentará se carregar até $2V_p$. Depois de vários ciclos, a tensão através de C_2 será igual a $2V_p$.



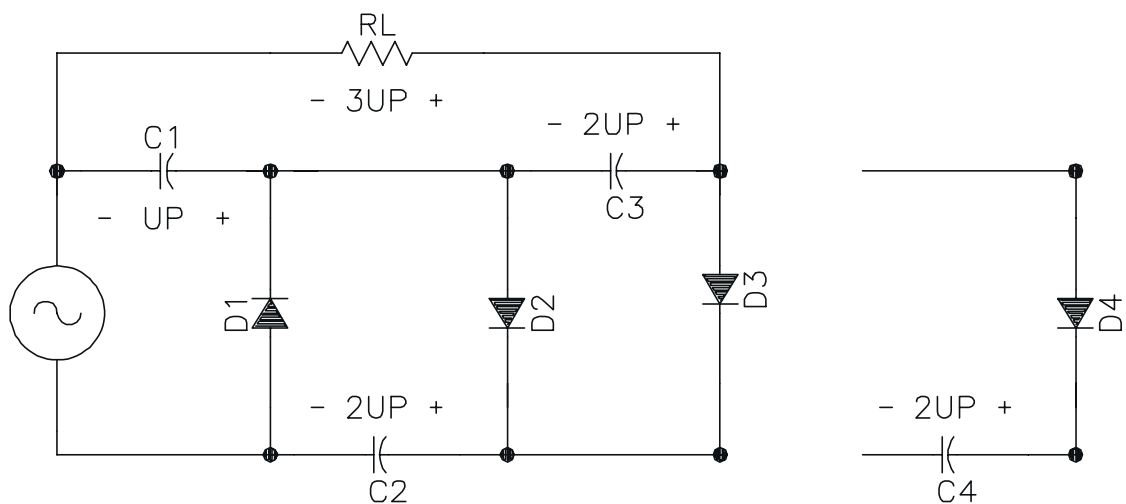
Redesenhando o circuito e ligando uma resistência de carga



DOBRADOR DE TENSÃO DE ONDA COMPLETA



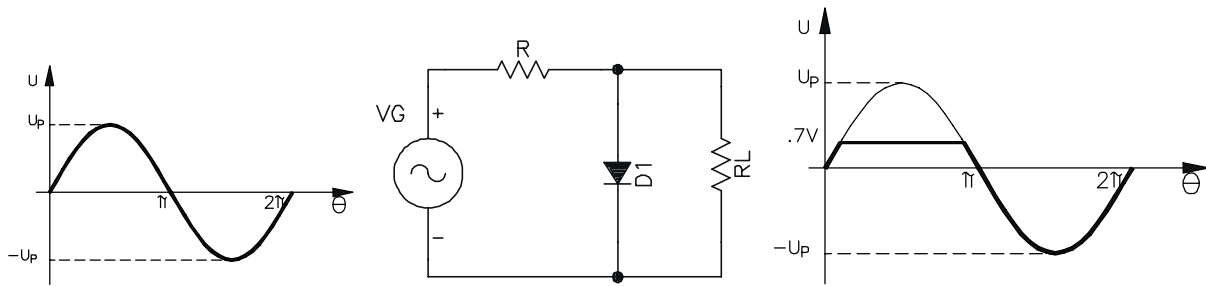
TRIPPLICADOR E QUADRIPLICADOR DE TENSÃO



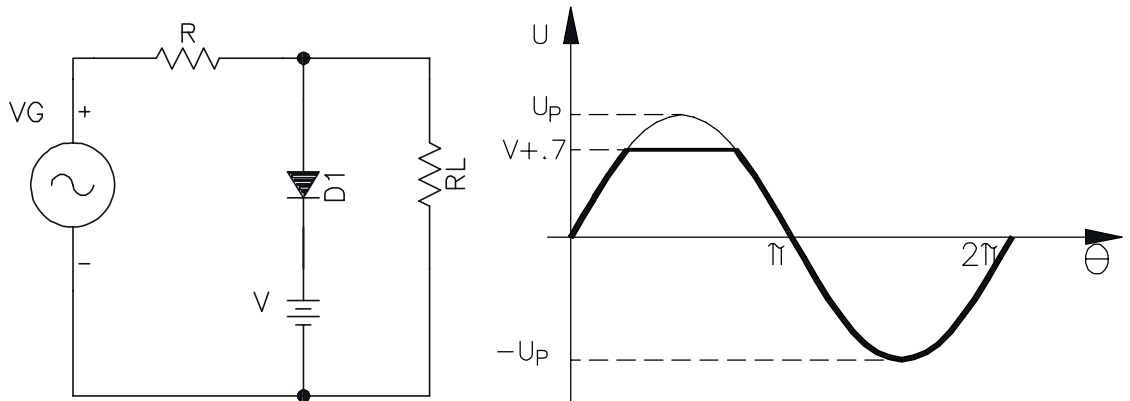
LIMITADORES

- Retira tensões do sinal acima ou abaixo de um dado nível.
- Serve para mudar o sinal ou para proteção.

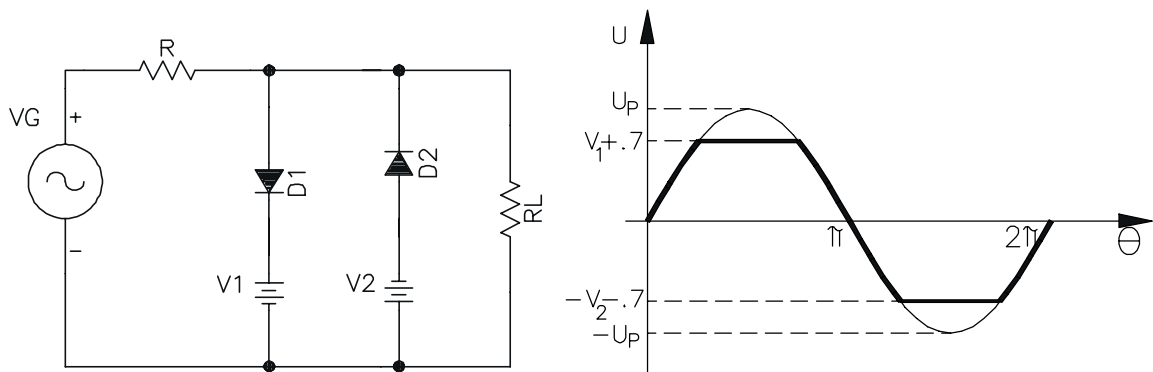
LIMITADOR POSITIVO (OU CEIFADOR)



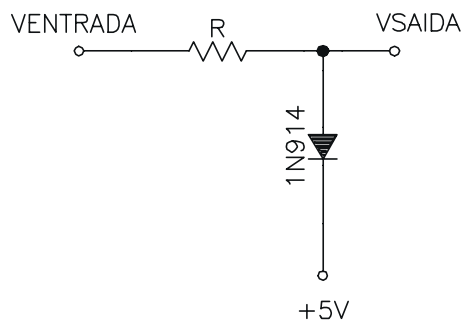
LIMITADOR POLARIZADO



ASSOCIAÇÃO DE LIMITADORES



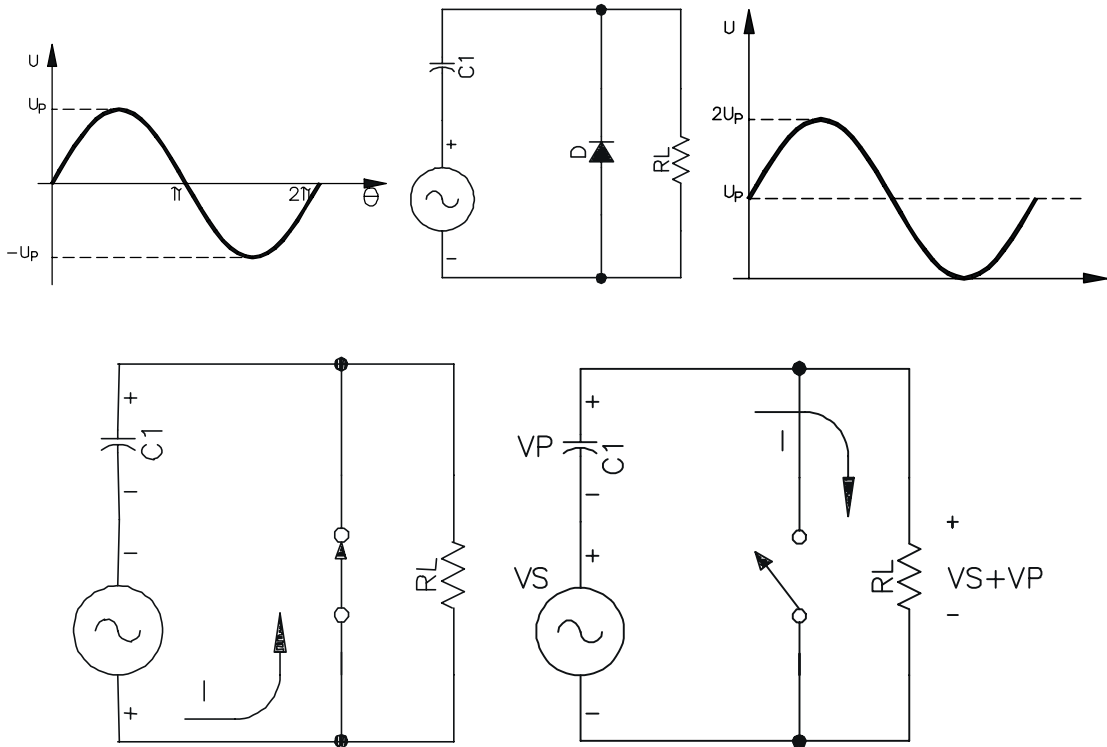
USO COMO PROTEÇÃO DE CIRCUITOS



- 1N914 conduz quando a tensão de entrada excede a 5,7V.
- Este circuito é chamado *grampo de diodo*, porque ele mantém o sinal num nível fixo.

GRAMPEADOR CC

O grampeador cc soma uma tensão cc ao sinal (não confundir com grampo de diodo). Por exemplo, se o sinal que chega oscila de -10V a +10V, um grampeador cc positivo produziria uma saída que idealmente oscila de 0 a +20V (um grampeador negativo produziria uma saída entre 0 e -20V).



1.10 EXERCÍCIOS

Ex. 1-1) Num dado circuito, quando um diodo está polarizado diretamente, sua corrente é de 50mA. Quando polarizado reversamente, a corrente cai para 20nA. Qual a razão entre a corrente direta e a reversa?

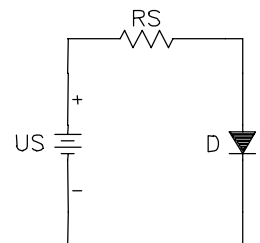
Ex. 1-2) Qual a potência dissipada num diodo de silício com polarização direta se a tensão de diodo for de 0,7V e a corrente de 100mA?

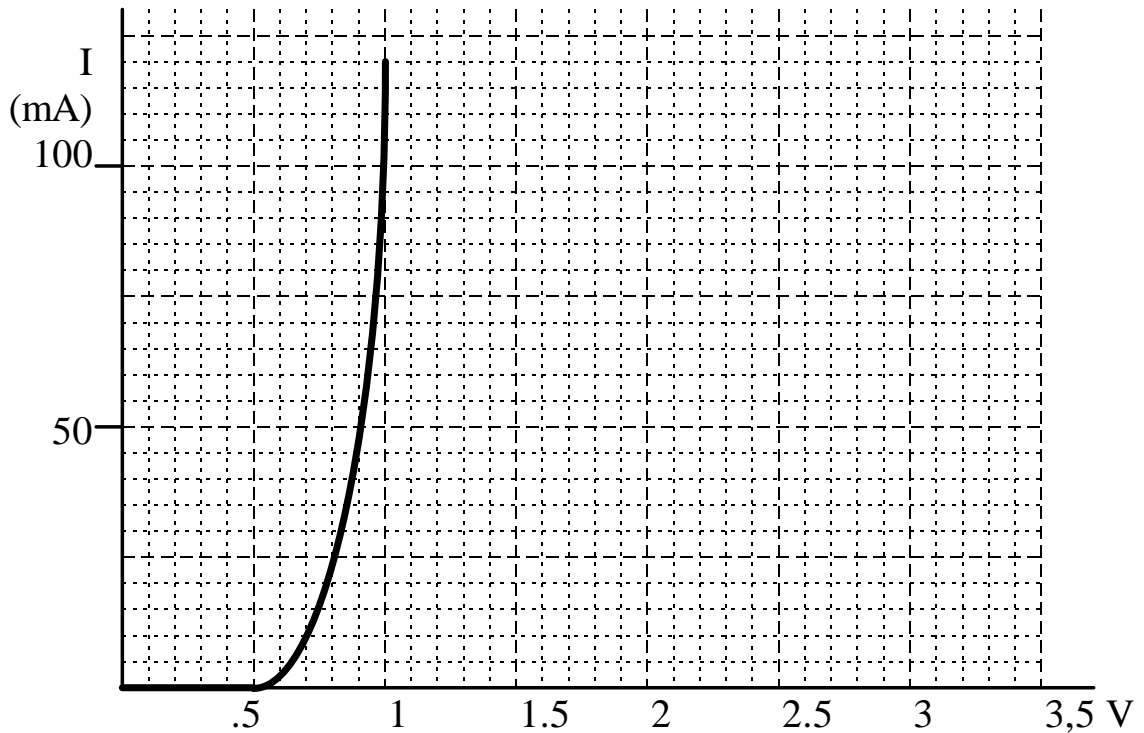
Ex. 1-3) Faça o gráfico $I \cdot V$ de um resistor de $2k\Omega$. Marque o ponto onde a corrente é de 4mA.

Ex. 1-4) Suponha $V_S = 5V$ e que a tensão através do diodo seja 5V. O diodo está aberto ou em curto?

Ex. 1-5) Alguma faz com que R fique em curto no circuito ao lado. Qual será a tensão do diodo? O que acontecerá ao diodo?

Ex. 1-6) Você mede 0V através do diodo do circuito ao lado. A seguir você testa a tensão da fonte, e ela indica uma leitura de +5V com relação ao terra (-). O que há de errado com o circuito?





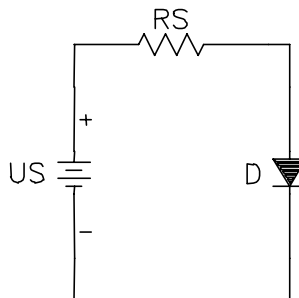
Ex. 1-7) Uma fonte de tensão de 2,5V leva o diodo a Ter um resistor limitador de corrente de 25Ω. Se o diodo tiver a característica I*V abaixo, qual a corrente na extremidade superior da linha de carga: a tensão na extremidade mais baixa da linha de carga? Quais os valores aproximados da tensão e da corrente no ponto Q?

Ex. 1-8) Repita o exercício anterior para uma resistência de 50Ω. Descreva o que acontece com a linha de carga.

Ex. 1-9) Repita o Ex. 1-7 para uma fonte de tensão de 1,5V. o que acontece com a linha de carga?

Ex. 1-10) Um diodo de silício tem uma corrente direta de 50mA em 1V. Utilize a terceira aproximação para calcular sua resistência de corpo.

Ex. 1-11) A tensão da fonte é de 9V e da resistência da fonte é de 1kΩ. Calcule a corrente através do diodo



Ex. 1-12) No circuito acima, a tensão da fonte é de 100V e a resistência da fonte de 220Ω. Quais os diodos relacionados abaixo podem ser utilizados?

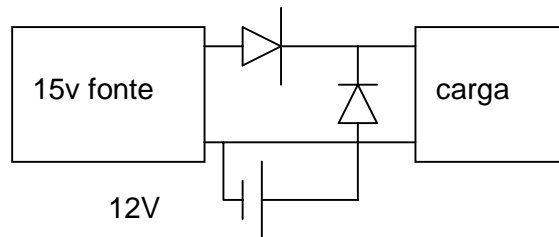
Diodo	$V_{ruptura}$	$I_{MÁX}$
-------	---------------	-----------

1N914	75V	200mA
1N4001	50V	1A
1N1185	120V	35A

Ex. 1-13) E se eu inverter a polaridade da fonte?

Ex. 1-14) No circuito acima qual deverá ser o valor de R para se obter uma corrente de diodo de 10mA? (suponha $V_s=5V$)

Ex. 1-15) Alguns sistemas como alarme contra roubo, computadores, etc. utilizam uma bateria auxiliar no caso da fonte de alimentação principal falhar. Descreva como funciona o circuito abaixo.



Ex. 1-16) Encontre a capacitância de um capacitor de placas paralelas se a dimensão de cada placa retangular é de $1 \times 0,5$ cm, a distância entre as placas é 0,1mm e o dielétrico é o ar. Depois, encontre a capacitância tendo a mica como dielétrico.

$$\epsilon_{Ar} = 8,85 \times 10^{-12} \text{ F/m}$$

$$\epsilon_{mica} = 5 \times \epsilon_{Ar}$$

$$\epsilon_{Vidro} = 7,5 \times \epsilon_{Ar}$$

$$\epsilon_{cerâmica} = 7500 \times \epsilon_{Ar}$$

Ex. 1-17) Encontre a distância entre as placas de um capacitor de $0,01 \mu\text{F}$ de placas paralelas, se a área de cada placa é $0,07 \text{ m}^2$ e o dielétrico é o vidro.

Ex. 1-18) Um capacitor possui como dielétrico um disco feito de cerâmica com 0,5 cm de diâmetro e 0,521 mm de espessura. Esse disco é revestido dos dois lados com prata, sendo esse revestimento as placas. Encontre a capacitância.

Ex. 1-19) Um capacitor de placas paralelas de 1 F possui um dielétrico de cerâmica de 1mm de espessura. Se as placas são quadradas, encontre o comprimento do lado de uma placa.

Ex. 1-20) No instante $t=0\text{s}$, uma fonte de 100V é conectada a um circuito série formado por um resistor de $1\text{k}\Omega$ e um capacitor de $2\mu\text{F}$ descarregado. Qual é:

- A tensão inicial do capacitor?
- A corrente inicial?
- tempo necessário para o capacitor atingir a tensão de 63% do seu valor máximo?

Ex. 1-21) Ao ser fechada, uma chave conecta um circuito série formado por uma fonte de 200V, um resistor de $2\text{M}\Omega$ e um capacitor de $0,1\mu\text{F}$ descarregado. Encontre a tensão no capacitor e a corrente no instante $t=0,1\text{s}$ após o fechamento da chave.

Ex. 1-22) Para o circuito usado no problema 6, encontre o tempo necessário para a tensão no capacitor atingir 50V. Depois encontre o tempo necessário para a tensão no capacitor aumentar mais 50V (de 50V para 100V). Compare os resultados.

Ex. 1-23) Um simples temporizador RC possui uma chave que quando fechada conecta em série uma fonte de 300V, um resistor de $16\text{M}\Omega$ e um capacitor descarregado de $10\mu\text{F}$. Encontre o tempo entre a abertura e o fechamento.

Ex. 1-24) Um retificador em ponte com um filtro com capacitor de entrada, tem uma tensão de pico na saída de 25V. Se a resistência de carga for de 220Ω e a capacitância de $500\mu\text{F}$, qual a ondulação de pico a pico (Ripple)?

Ex. 1-25) A figura abaixo mostra uma fonte de alimentação dividida. Devido à derivação central aterrada, as tensões de saída são iguais e com polaridade oposta. Quais as tensões de saída para uma tensão do secundário de $17,7\text{Vac}$ e $C=500\mu\text{F}$? Qual a ondulação de pico a pico? Quais as especificações mínima de I_D e V_Z ? Qual a polaridade de C_1 e C_2 ?

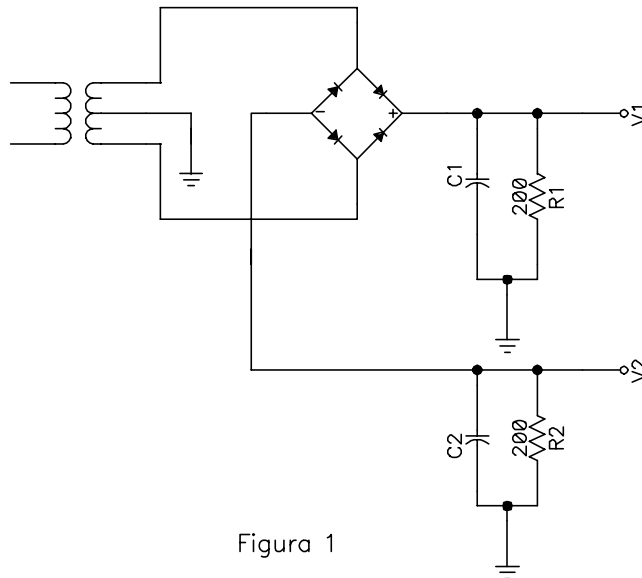


Figura 1

Ex. 1-26) Você mede 24Vac através do secundário da figura abaixo. Em seguida você mede $21,6\text{Vac}$ através do resistor de carga. Sugira alguns problemas possíveis.

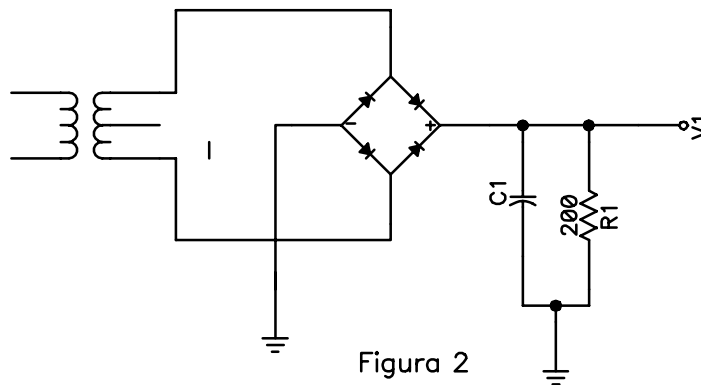
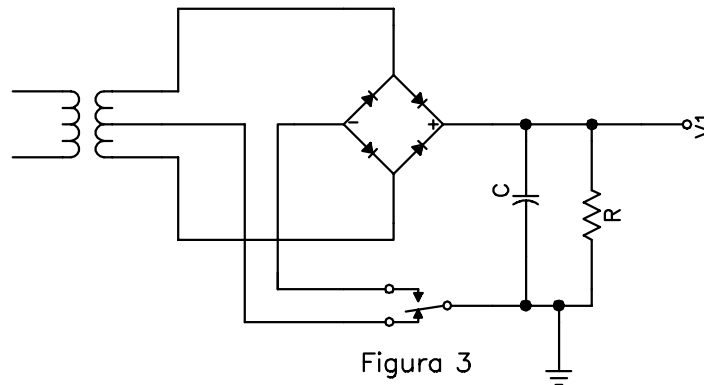


Figura 2

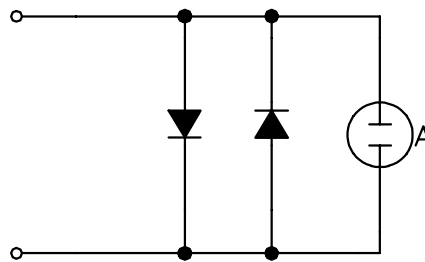
Ex. 1-27) Você está construindo um retificador em ponte com um filtro com capacitor de entrada. As especificações são uma tensão de carga de 15V e uma ondulação de 1V para uma resistência de carga de 680Ω . Qual a tensão em rms no enrolamento do secundário? Qual deve ser o valor do capacitor de filtro?

Ex. 1-28) A fonte de alimentação dividida da figura 1 tem uma tensão do secundário de 25Vac . Escolha os capacitores de filtro, utilizando a regra dos 10 por cento para a ondulação.

Ex. 1-29) A tensão do secundário na figura abaixo é de 25Vac. Com a chave na posição mostrada, qual a tensão de saída ideal? Com a chave na posição mais alta, qual a tensão de saída ideal?

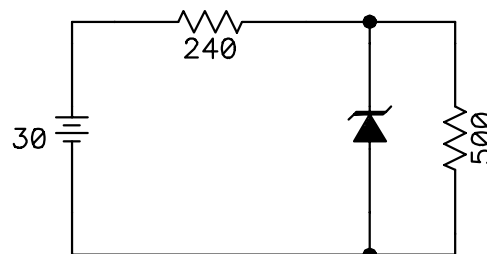


Ex. 1-30) O amperímetro da figura abaixo tem uma resistência de medidor de $2k\Omega$ e uma corrente para fundo de escala de $50\mu A$. Qual a tensão através desse amperímetro quando ele indicar fundo de escala? Os diodos às vezes são ligados em derivação (Shunted) através do amperímetro, como mostra a figura 4. Se o amperímetro estiver ligado em série com um circuito, os diodos podem ser de grande utilidade. Para que você acha que eles podem servir?



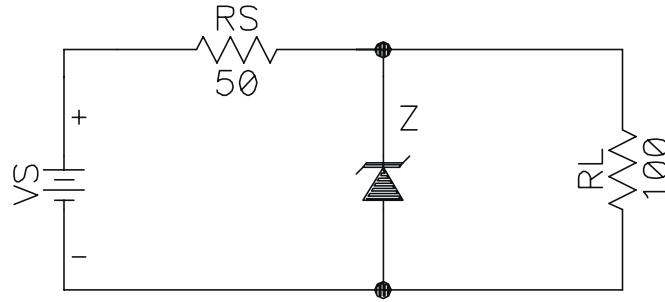
Ex. 1-31) Dois reguladores zener estão ligados em cascata. O primeiro tem um $R_s=680\Omega$ e um $R_z=10\Omega$. O segundo tem um $R_s=1,2k\Omega$ e $R_z=6\Omega$. Se o Ripple da fonte for de 9V de pico a pico, qual Ripple na saída?

Ex. 1-32) Na figura abaixo, o 1N1594 tem uma tensão de zener de 12V e uma resistência zener de $1,4\Omega$. Se você medir aproximadamente 20V para a tensão de carga, que componente você sugere que está com defeito? Explique por quê?



Ex. 1-33) Projete um regulador zener que preencha as seguintes especificações: tensão da carga é de 6,8V, tensão da fonte de 20V $\pm 20\%$, e corrente de carga é de 30mA $\pm 50\%$.

Ex. 1-34) para $V_{RL}=4,7V$ e $I_{ZMAX}=40mA$. Quais valores V_S pode assumir?

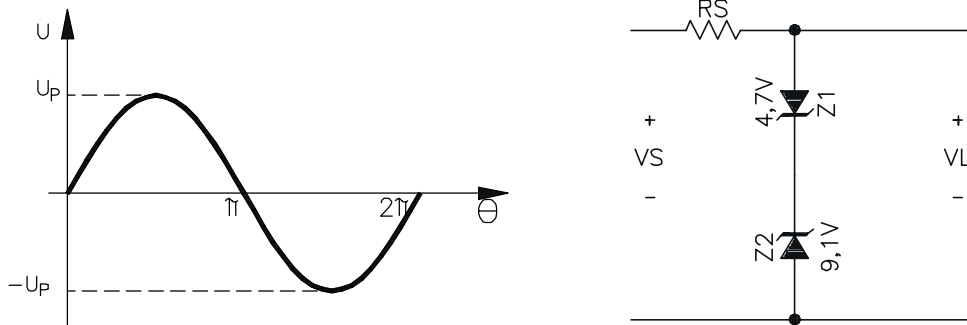


Ex. 1-35) No exercício anterior qual a tensão na carga para cada uma das condições abaixo:

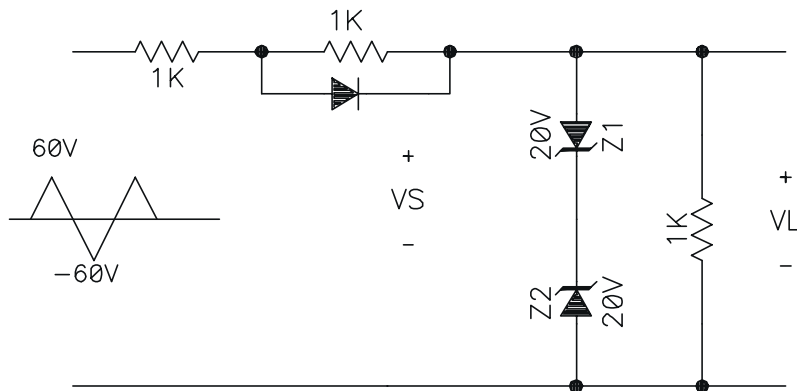
- diodo zener em curto
- diodo zener aberto
- resistor em série aberto
- resistor de carga em curto

O que ocorre com V_L e com o diodo zener se o resistor em série estiver em curto?

Ex. 1-36) Qual o sinal de saída?



Ex. 1-37) Qual o sinal sob V_L ?

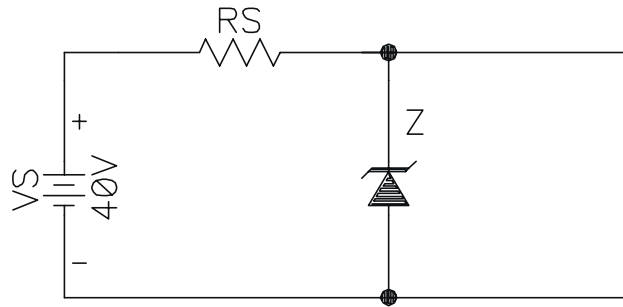


Ex. 1-38) Um regulador zener tem $V_z = 15V$ e $I_{zmax} = 100mA$. V_s pode variar de 22 a 40V. R_L pode variar de $1k\Omega$ a $50k\Omega$. Qual o maior valor que a resistência série pode assumir?

Ex. 1-39) Um diodo zener tem uma resistência interna de 5Ω . Se a corrente variar de 10 a 20mA, qual a variação de tensão através do zener?

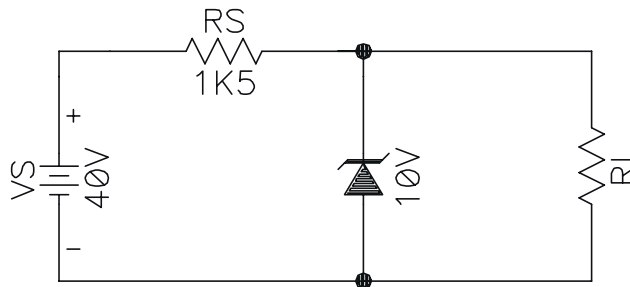
Ex. 1-40) Uma variação de corrente de 2mA através do diodo zener produz uma variação de tensão de 15mV. Qual o valor da resistência?

Ex. 1-41) Qual o valor mínimo de R_s para o diodo não queimar ($V_z = 15V$ e $P_{ZMAX} = 0,5W$)?



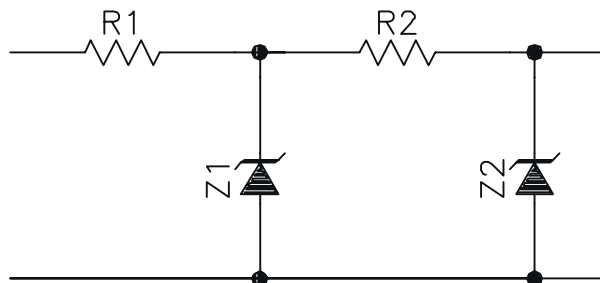
Ex. 1-42) no exercício anterior, se $R_S = 2k\Omega$, qual a corrente sobre o zener, e qual a potência dissipada no zener?

Ex. 1-43) Qual o valor de I_z para $R_L = 100k$, $10k$ e $1k\Omega$?



Ex. 1-44) No exercício anterior suponha que a fonte tenha um Ripple de 4V. Se a resistência zener for de 10Ω , qual o Ripple de saída?

Ex. 1-45) Dois reguladores zener estão ligados em cascata. O primeiro tem uma resistência em série de 680Ω e um $R_z = 6\Omega$. O segundo tem uma resistência série de $1k2\Omega$ e $R_z = 6\Omega$. Se a ondulação da fonte for 9V de pico a pico, qual a ondulação na saída?



TRANSISTOR NÃO POLARIZADO

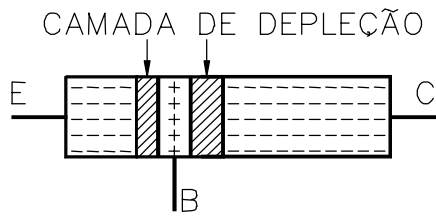


Figura 2-2

A difusão dos elétrons livres através da junção produz duas camadas de depleção. Cada camada tem aproximadamente uma barreira potencial de 0,7V (silício) em 25°C.

Com os diferentes níveis de dopagem de cada cristal, as camadas de depleção tem larguras diferentes. Tanto maior a largura quanto menor a dopagem. Ela penetra pouco na região do emissor, bastante na base e médio na região do coletor. A

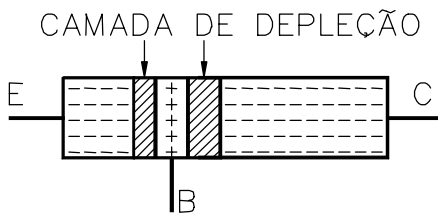


Figura 2-2 mostra as camadas de depleção nas junções do transistor *npn*.

POLARIZAÇÃO DO TRANSISTOR NPN

As junções do transistor podem ser polarizadas diretamente ou reversamente.

JUNÇÕES COM POLARIZAÇÃO DIRETA

Na Figura 2-3 a bateria B1 polariza diretamente o diodo emissor, e a bateria B2 polariza diretamente o diodo coletor. Os elétrons livres entram no emissor e no coletor, juntam-se na base e retornam para as baterias. O fluxo de corrente elétrica é alto nas duas junções.

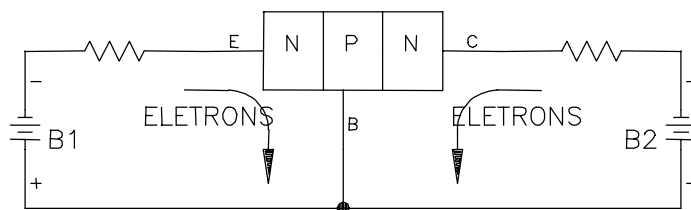


Figura 2-3

JUNÇÕES COM POLARIZAÇÃO REVERSA

Na Figura 2-4 os diodos emissor e coletor ficam reversamente polarizado. A corrente elétrica circulando é pequena (corrente de fuga).

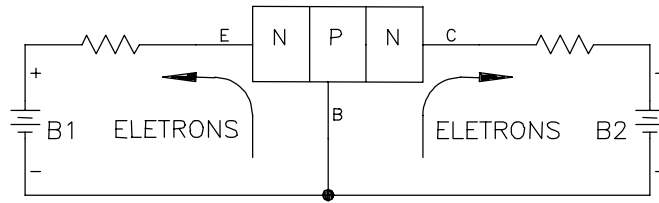


Figura 2-4

JUNÇÕES COM POLARIZAÇÃO DIRETA - REVERSA

Na Figura 2-5 o diodo coletor está reversamente polarizado e diodo emissor diretamente polarizado. A princípio espera-se uma corrente de fuga no diodo coletor e uma alta corrente no diodo emissor. No entanto isto não acontece, nos dois diodos as correntes são altas.

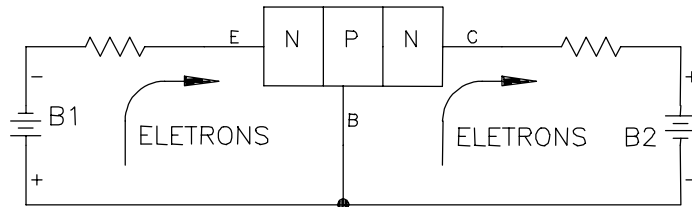


Figura 2-5

No instante em que a polarização direta é aplicada ao diodo emissor, os elétrons do emissor ainda não penetraram na região da base. Se a tensão entre base e emissor (V_{BE}) for maior que 0,7V, muitos elétrons do emissor penetram na região da base. Estes elétrons na base podem retornar ao pólo negativo da bateria B1, ou atravessar a junção do coletor passando a região do coletor. Os elétrons que a partir da base retornam a bateria B1 são chamados de corrente de recombinação. Ela é pequena porque a base é pouco dopada.

Como a base é muito fina, grande parte dos elétrons da base passam a junção base-coletor. Esta junção, polarizada reversamente, dificulta a passagem dos portadores majoritários do cristal de base (lacunas) para o coletor, mas não dos elétrons livres. Esses atravessam sem dificuldade a camada de depleção penetram na região de coletor. Lá os elétrons livres são atraídos para o pólo positivo da bateria B2.

Em suma, com a polarização direta do diodo emissor, é injetado uma alta corrente em direção a base. Na base uma pequena parcela da corrente, por recombinação, retorna ao pólo negativo da bateria B1 e o restante da corrente flui para o coletor e daí para o pólo positivo da bateria B2. Ver Figura 2-6.

Obs. Considerar a tensão coletor - base (V_{CB}) bem maior que a tensão emissor - base (V_{BE}).

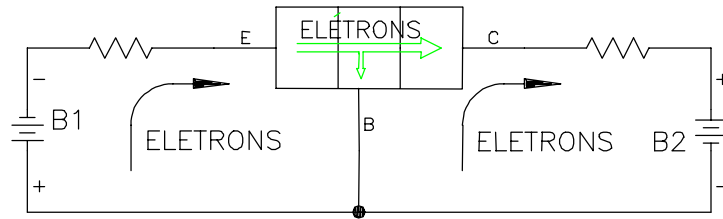


Figura 2-6

TRANSISTOR PNP

No transistor *pn*p as regiões dopadas são contrárias as do transistor *np*n. Isso significa que as lacunas são portadores majoritários no emissor em vez dos elétrons livres.

O funcionamento é como a seguir. O emissor injeta lacunas na base. A maior parte dessas lacunas circula para o coletor. Por essa razão a corrente de coletor é quase igual a do emissor. A corrente de base é muito menor que essas duas correntes.

Qualquer circuito com transistor *np*n pode ser convertido para uso de transistor *pn*p. Basta trocar os transistores, inverter a polaridade da fonte de alimentação, os diodos e capacitores polarizados. E o funcionamento será idêntico ao modelo *np*n.

Considerando esta similaridade, neste curso os circuitos analisados são sempre os com transistores *np*n.

AS CORRENTES NO TRANSISTOR

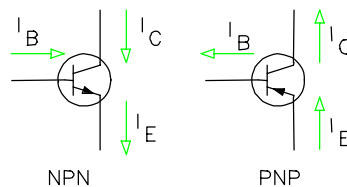
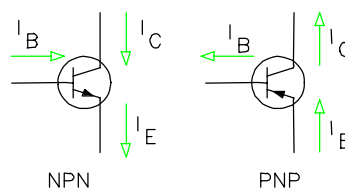


Figura 2-7



A Figura 2-7

Figura 2-7 mostra o símbolo esquemático para um transistor *pn*p e *np*n. A diferenciação a nível de esquemático é feito através da seta no pino do emissor. A direção da seta mostra o fluxo de corrente convencional. Na figura é mostrado também o sentido das correntes convencionais I_B , I_C e I_E .

A lei de correntes de Kirchhoff diz que a soma de todas as correntes num nó é igual a soma das que saem. Então:

$$I_E = I_C + I_B \quad \text{Eq. 2- 1}$$

A relação entre a corrente contínua de coletor e a corrente contínua de base é chamada de ganho de corrente β_{CC} :

$$\beta_{CC} = \frac{I_C}{I_B} \quad \text{Eq. 2- 2}$$

Em geral mais de 95% dos elétrons livres atingem o coletor, ou seja, a corrente de emissor é praticamente igual a corrente de coletor. O parâmetro α_{cc} de um transistor indica a relação entre a corrente de emissor e coletor:

$$\alpha_{CC} = \frac{I_C}{I_E} \quad \text{Eq. 2- 3}$$

Quanto mais fina e levemente dopada a base, mais alto o α_{cc} .

Pode-se relacionar o α_{cc} com o β_{CC} :

$$\beta_{CC} = \alpha_{CC} / (1 - \alpha_{CC}) \quad \text{Eq. 2- 4}$$

TESTE DE DIODOS E TRANSISTORES.

Uma maneira simples é mostrada a seguir para se testar diodos e transistores utilizando um ohmímetro.

Teste de funcionamento de um diodo com um ohmímetro.

1. Encosta-se a ponta de prova negativa no cátodo
2. Encosta-se a ponta de prova positiva no ânodo
O ohmímetro deve indicar resistência baixa.
3. Inverte-se as pontas de provas, a resistência deve ser alta.

Teste de funcionamento de um transistor *npn* com um ohmímetro

1. Encosta-se a ponta de prova negativa na base do transistor
2. Encosta-se a ponta de prova positiva no coletor do transistor
O ohmímetro deve indicar resistência alta.
3. Muda-se a ponta de prova positiva para o emissor do transistor
O ohmímetro deve indicar resistência alta.
4. Inverte-se as pontas de provas, isto é, encosta-se a positiva na base e repete os itens 2 e 3. As resistências devem ser baixas.

Isto é válido para os multímetros digitais. Em geral, nos multímetros analógicos, a ponta de prova positiva está ligada ao pólo negativo da bateria.

MONTAGEM BÁSICA COM TRANSISTOR

Na Figura 2-8, o lado negativo de cada fonte de tensão está conectado ao emissor. Neste caso denomina-se o circuito como montado em emissor comum. Além da montagem em emissor comum, existem a montagem em coletor comum e base comum, analisadas mais a frente. O circuito é constituído por duas malhas. A malha da esquerda que contém a tensão V_{BE} e malha da direita com a tensão V_{CE} .

$$V_S = R_S I_B + V_{BE} \quad \text{Eq. 2- 5}$$

$$V_{CC} = I_C R_C + V_{CE} \quad \text{Eq. 2- 6}$$

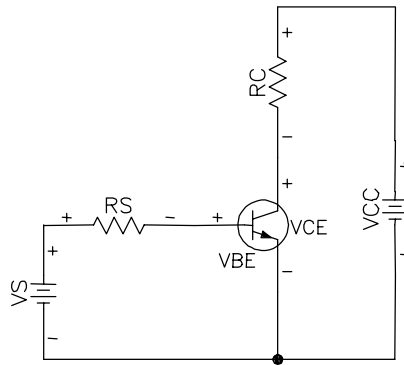


Figura 2-8

RELAÇÃO I_B VERSUS V_{BE}

Existe uma relação entre I_B e V_{BE} , ou seja, para cada I_B existe uma tensão V_{BE} correspondente (Figura 2-9). Naturalmente, esta curva semelhante a curva do diodo.

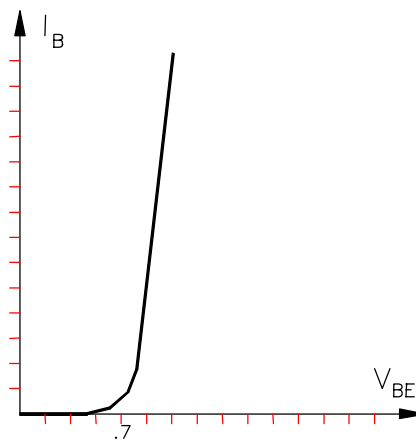


Figura 2-9

RELAÇÃO I_C VERSUS V_{CE}

A partir de V_{CC} e V_S é possível obter diversos valores de I_C e V_{CE} . A Figura 2-10 mostra esta relação supondo um I_B fixo.

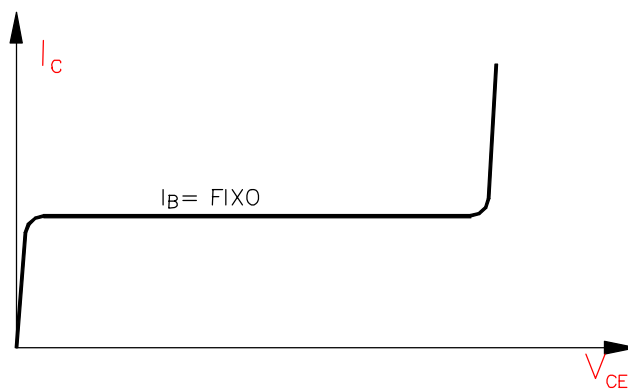


Figura 2-10

A parte inicial da curva é chamada de região de saturação. É toda a curva entre a origem e o joelho. A parte plana é chamada de região ativa. Nesta região uma variação do V_{CE} não influencia no valor de I_C . I_C mantém-se constante e igual a $I_B \beta_{CC}$. A parte final é a região de ruptura e deve ser evitada.

Na região de saturação o diodo coletor está polarizado diretamente. Por isso, perde-se o funcionamento convencional do transistor, passa a simular uma pequena resistência ôhmica entre o coletor e emissor. Na saturação não é possível manter a relação $I_C = I_B \beta_{CC}$. Para sair da região de saturação e entrar na região ativa, é necessário uma polarização reversa do diodo coletor. Como V_{BE} na região ativa é em torno de 0,7V, isto requer um V_{CE} maior que 1V.

A região de corte é um caso especial na curva $I_C \times V_{CE}$. É quando $I_B = 0$ (equivalente ao terminal da base aberto). A corrente de coletor com terminal da base aberto é designada por I_{CEO} (corrente de coletor para emissor com base aberta). Esta corrente é muito pequena, quase zero. Em geral se considera: Se $I_B = 0 \Rightarrow I_C = 0$.

O gráfico da Figura 2-10, mostra a curva $I_C \times V_{CE}$ para um dado I_B . Habitualmente o gráfico fornecido pelo fabricante leva em consideração diversos I_B 's. Um exemplo está na Figura 2-11.

Notar no gráfico que para um dado valor de V_{CE} existem diversas possibilidades de valores para I_C . Isto ocorre, porque é necessário ter o valor fixo de I_B . Então para cada I_B há uma curva relacionando I_C e V_{CE} .

No gráfico de exemplo, a tensão de ruptura está em torno de 80V e na região ativa para um $I_B = 40\mu A$ tem-se que o $\beta_{CC} = I_C / I_B = 8mA / 40\mu A = 200$. Mesmo para outros valores de I_B , o β_{CC} se mantém constante na região ativa.

Na realidade o β_{CC} não é constante na região ativa, ele varia com a temperatura ambiente e mesmo com I_C . A variação de β_{CC} pode ser da ordem de 3:1 ao longo da região ativa do transistor. Na Figura 2-12 é mostrado um exemplo de variação de β_{CC} .

Os transistores operam na região ativa quando são usados como amplificadores. Sendo a corrente de coletor (saída) proporcional a corrente de base (entrada), designa-se os circuitos com transistores na região ativa de circuitos lineares. As regiões de corte e saturação, por simularem uma chave controlada pela corrente de base, são amplamente usados em circuitos digitais.

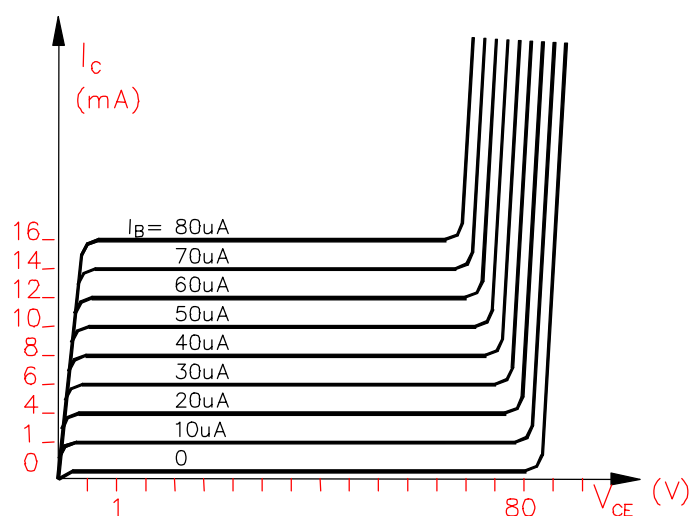


Figura 2-11

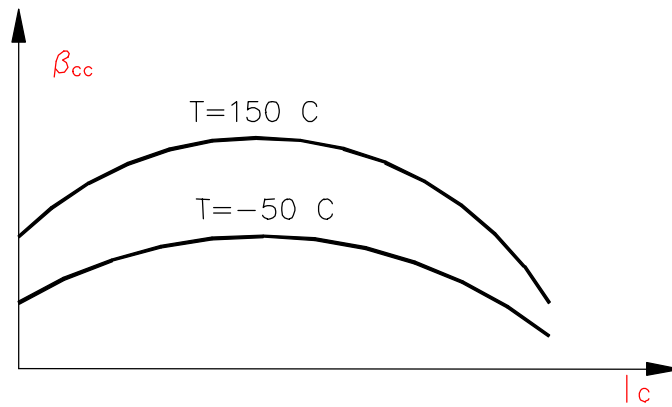


Figura 2-12

O MODELO DE EBERS-MOLL

Na análise ou projeto de um circuito transistorizado, tem-se dificuldade em trabalhar com o transistor a nível de malhas. Uma opção é a de se criar um circuito equivalente para o transistor usando componentes mais simples como fonte ou resistor.

O modelo de Ebers-Moll é um circuito equivalente do transistor levando em consideração que ele esteja trabalhando na região ativa, ou seja: o diodo emissor deve estar polarizado diretamente; o diodo coletor deve estar polarizado reversamente e a tensão do diodo coletor deve ser menor do que a tensão de ruptura. Veja Figura 2-13.

O modelo faz algumas simplificações:

1. $V_{BE} = 0,7V$
2. $I_C = I_E \Rightarrow I_B = I_E / \beta_{CC}$
3. despreza a diferença de potencial produzida pela corrente de base ao atravessar a resistência de espalhamento da base .

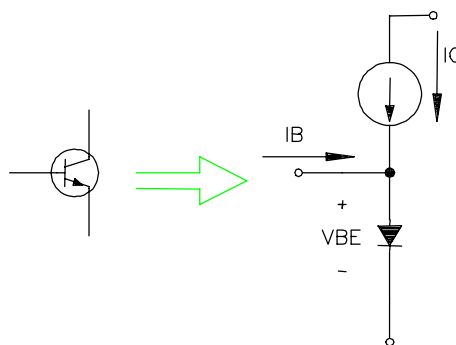


Figura 2-13 Modelo Ebers-Moll

3 POLARIZAÇÃO DE TRANSISTORES

Um circuito transistorizado pode ter uma infinidade de funções e os transistores para cada função tem um ponto de funcionamento correto. Este capítulo estuda como estabelecer o ponto de operação ou quiescente de um transistor. Isto é, como polariza-lo.

3.1 RETA DE CARGA

A Figura 3-1 mostra um circuito com polarização de base. O problema consiste em saber os valores de correntes e tensões nos diversos componentes. Uma opção é o uso da reta de carga.

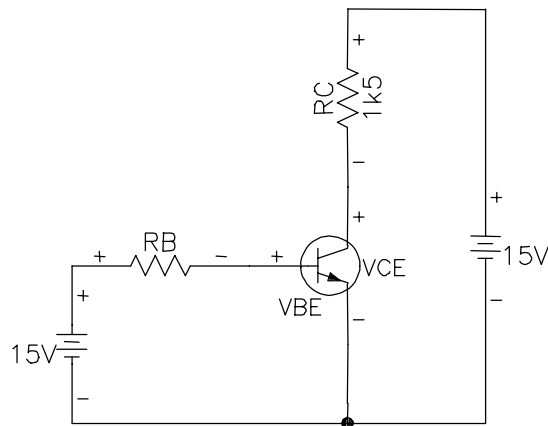


Figura 3-1

a conceito de reta de carga estudado no capítulo sobre diodos, também se aplica a transistores. usa-se a reta de carga em transistores para obter a corrente I_C e V_{CE} considerando a existência de um R_C . A análise da malha esquerda fornece a corrente I_C :

$$I_C = (V_{CC} - V_{CE}) / R_C \quad \text{Eq. 3- 1}$$

Nesta equação existem duas incógnitas, I_C e V_{CE} . A solução deste impasse é utilizar o gráfico $I_C \times V_{CE}$. Com o gráfico em mãos, basta Calcular os extremos da reta de carga:

$$V_{CE} = 0 \Rightarrow I_C = V_{CC} / R_C \text{ ponto superior} \quad \text{Eq. 3- 2}$$

$$I_C = 0 \Rightarrow V_{CE} = V_{CC} \text{ ponto inferior} \quad \text{Eq. 3- 3}$$

A partir da reta de carga e definido uma corrente I_B chega-se aos valores de I_C e V_{CE} .

Exemplo 3-1 No circuito da Figura 3-1 suponha $R_B = 500\Omega$ Construa a linha de carga no gráfico da Figura 3-2 e meça I_C e V_{CE} de operação.

SOL.: Os dois pontos da reta de carga são:

$$V_{CE} = 0 \Rightarrow I_C = V_{CC} / R_C (15) / 1k5 = 10\text{mA ponto superior}$$

$$I_C = 0 \Rightarrow V_{CE} = V_{CC} = 15\text{V ponto inferior}$$

O corrente de base é a mesma que atravessa o resistor R_B :

$$I_B = \frac{15 - 0,7}{500K} = 29\mu A$$

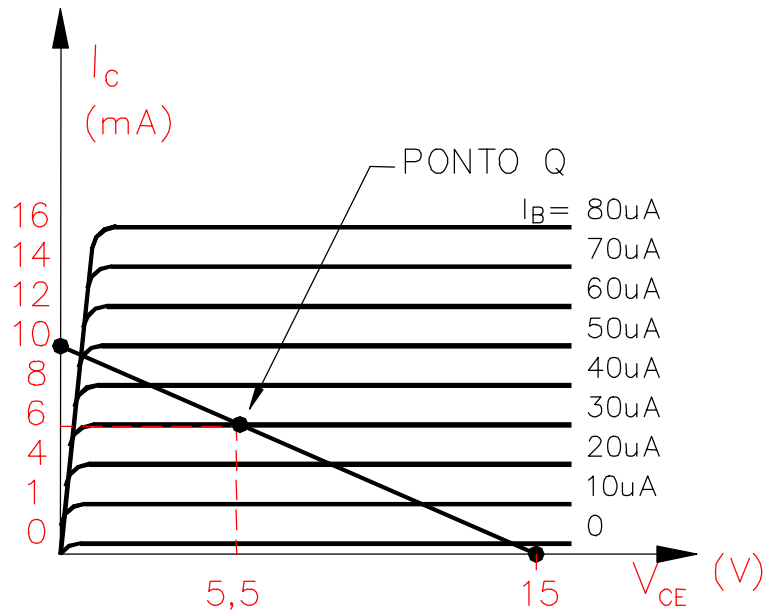


Figura 3-2

Após traçar a reta de carga na curva do transistor chega-se aos valores de $I_C = 6$ mA e $V_{CE} = 5,5$ V. Este é o ponto de operação do circuito (ponto Q- ponto quiescente).

O ponto Q varia conforme o valor de I_B . um aumento no I_B aproxima o transistor para a região de saturação, e uma diminuição de I_B leva o transistor região de corte. Ver Figura 3-3

O ponto onde a reta de carga intercepta a curva $I_B = 0$ é conhecido como corte. Nesse ponto a corrente de base é zero e corrente do coletor é muito pequena (I_{CE0}).

A interseção da reta de carga e a curva $I_B = I_{B(SAT)}$ é chamada saturação. Nesse ponto a corrente de coletor é máxima.

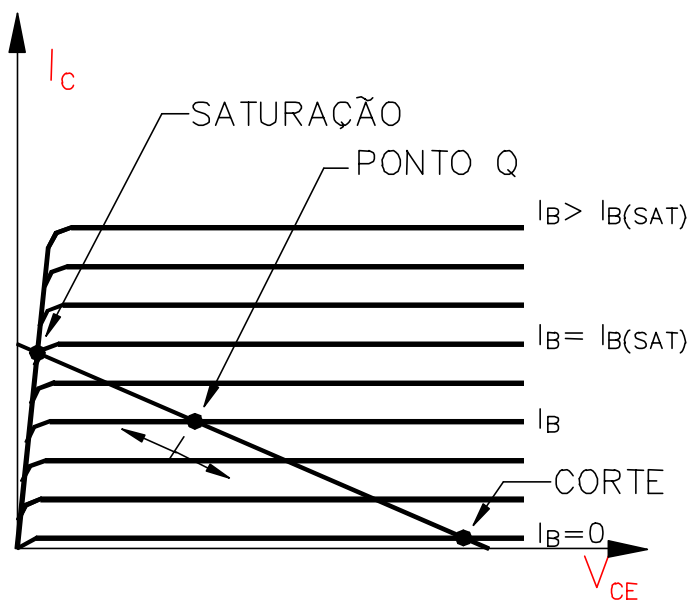


Figura 3-3

3.2 O TRANSISTOR COMO CHAVE

A forma mais simples de se usar um transistor é como uma chave, significando uma operação na saturação ou no corte e em nenhum outro lugar ao longo da reta de carga. Quando o transistor está saturado, é como se houvesse uma chave fechada do coletor para o emissor. Quando o transistor está cortado, é como uma chave aberta.

CORRENTE DE BASE

A corrente de base controla a posição da chave. Se I_B for zero, a corrente de coletor é próxima de zero e o transistor está em corte. Se I_B for $I_{B(SAT)}$ ou maior, a corrente de coletor é máxima e o transistor satura.

Saturação fraca significa que o transistor está levemente saturado, isto é, a corrente de base é apenas suficiente para operar o transistor na extremidade superior da reta de carga. Não é aconselhável a produção em massa de saturação fraca devido à variação de β_{CC} e em $I_{B(SAT)}$.

Saturação forte significa dispor de corrente da base suficiente para saturar o transistor para todas as variações de valores de β_{CC} . No pior caso de temperatura e corrente, a maioria dos transistores de silício de pequeno sinal tem um β_{CC} maior do que 10. Portanto, uma boa orientação de projeto para a saturação forte é de considerar um $\beta_{CC(SAT)}=10$, ou seja, dispor de uma corrente de base que seja de aproximadamente um décimo do valor saturado da corrente de coletor.

Exemplo 3-2 A Figura 3-4 mostra um circuito de chaveamento com transistor acionado por uma tensão em degrau. Qual a tensão de saída?

SOL.: Quando a tensão de entrada for zero, o transistor está em corte. Neste caso, ele se comporta como uma chave aberta. Sem corrente pelo resistor de coletor, a tensão de saída iguala-se a +5V.

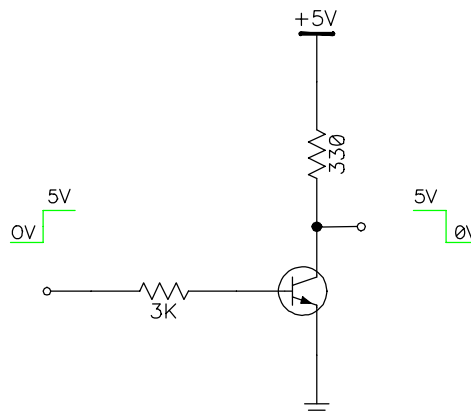


Figura 3-4

Quando a tensão de entrada for de +5V, a corrente de base será:

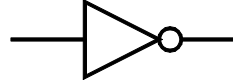
$$I_B = \frac{5 - 0,7}{3K} = 1,43mA$$

Supondo o transistor com um curto entre coletor e o emissor (totalmente saturado). A tensão de saída vai a zero e a corrente de saturação será:

$$I_{C(SAT)} = \frac{5}{330} = 15,2\text{mA}$$

Isto é aproximadamente 10 vezes o valor da corrente de base, ou seja, certamente há uma saturação forte no circuito.

No circuito analisado, uma tensão de entrada de 0V produz uma saída de 5V e uma tensão de entrada de 5V, uma saída de 0V. Em circuitos digitais este circuito é chamado de porta inversora e tem a representação abaixo:



Exemplo 3-3 Recalcule os resistores R_B e R_C no circuito da Figura 3-4 para um $I_C=10\text{mA}$.

SOL.: Cálculo de I_B

$$\text{Se } I_C = 10\text{mA} \Rightarrow I_{B(sat)} = I_C / \beta_{CC(SAT)} = 10\text{m} / 10 = 1,0\text{mA}$$

Cálculo de R_C

ao considerar o transistor saturado, o V_{CE} de saturação é próximo de zero.

$$R_C = V_{CC} / I_C = 5 / 10\text{mA} = 500\Omega$$

Cálculo de R_B

$$R_B = V_E - V_{BE} / I_B = 5 - 0,7 / 1\text{mA} = 4\text{k}3\Omega$$

3.3 O TRANSISTOR COMO FONTE DE CORRENTE

A Figura 3-5 mostra um transistor como fonte de corrente. Ele tem um resistor de emissor R_E entre o emissor e o ponto comum. A corrente de emissor circula por esse resistor produzindo uma queda de tensão de $I_E R_E$.

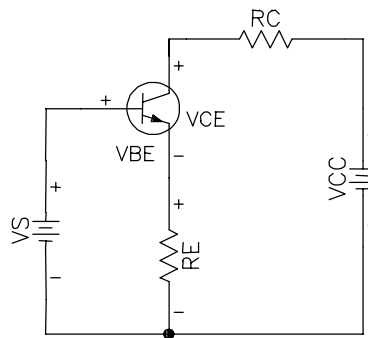


Figura 3-5

A soma das tensões da malha de entrada da é:

$$V_{BE} + I_E R_E - V_S = 0$$

logo, I_E

$$I_E = \frac{V_S - V_{BE}}{R_E}$$

Como V_{BE} , V_S , e R_E são aproximadamente constantes, a corrente no emissor é constante. Independe de β_{CC} , R_C ou da corrente de base.

3.4 O TRANSISTOR COMO AMPLIFICADOR

CIRCUITOS DE POLARIZAÇÃO EM EMISSOR COMUM

Fontes de alimentação e resistores polarizam um transistor, isto é, eles estabelecem valores específicos de tensões e correntes nos seus terminais, determinando, portanto, um ponto de operação no modo ativo (o ponto de operação).

A Figura 3-6 mostra o circuito de polarização por base já estudado anteriormente, a principal desvantagem dele é a sua susceptibilidade à variação do β_{CC} . Em circuitos digitais, com o uso de $\beta_{CC(SAT)}$, isto não é problema. Mas em circuitos que trabalham na região ativa, o ponto de operação varia sensivelmente com o β_{CC} . Pois: $I_C = \beta_{CC} * I_B$.

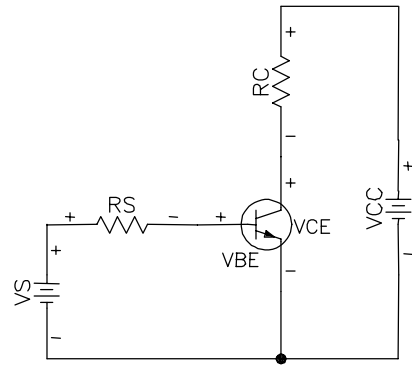


Figura 3-6

POLARIZAÇÃO POR DIVISOR DE TENSÃO

O circuito mais usado em amplificadores é chamado de polarização por divisor de tensão. A Figura 3-7 mostra o circuito.

A principal evolução do circuito em relação ao polarização por base é de fixar uma tensão na base, via os resistores R_1 e R_2 . O valor de I deve ser bem maior que I_B para a corrente I_B não influenciar na tensão sob R_2 . Como regra prática, considerar a corrente I 20 vezes maior que I_B .

Para a análise da tensão em V_{R2} , observar que R_1 e R_2 formam um divisor de tensão. Supondo $I \gg I_B$:

$$V_{R2} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} V_{CC} \tag{Eq. 3-4}$$

* a tensão V_{R2} não depende de β_{CC}

Com o valor de V_{R2} é simples o cálculo de I_E . Deve-se olhar a malha de entrada:

$$V_{R2} = V_{BE} + V_E \tag{Eq. 3-5}$$

como $V_E = I_E R_E$

$$I_E = \frac{V_{R2} - V_{BE}}{R_E} \tag{Eq. 3-6}$$

Análise da malha de saída:

$$V_{CC} = R_C I_C + V_{CE} + R_E I_E$$

considerando $I_E = I_C$

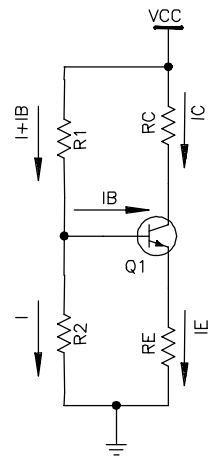


Figura 3-7

$$V_{CC} = I_C (R_C + R_E) + V_{CE} \quad \text{Eq. 3-7}$$

$$I_C = \frac{V_{CC} - V_{CE}}{R_C + R_E} \quad \text{Eq. 3-8}$$

Notar que β_{CC} não aparece na fórmula para a corrente de coletor. Isto quer dizer que o circuito é imune a variações em β_{CC} , o que implica um ponto de operação estável. Por isso a polarização por divisor de tensão é amplamente utilizada.

Exemplo 3-4 Encontre o V_B , V_E , V_{CE} e I_E para o circuito da Figura 3-8.

SOL.: Cálculo de V_{R2} a partir da Eq. 3-4

$$V_B = V_{R2} = \frac{1K}{6K8 + 1K} 30 = 3,85V$$

Cálculo de I_E a partir da Eq. 3-6

$$I_E = \frac{3,85 - 0,7}{750} = 4,2mA$$

cálculo de V_E

$$V_E = I_E R_E = 4,2m \cdot 750 = 3,15V$$

cálculo de V_{CE} a partir da Eq. 3-7

$$V_{CE} = 30 - 4,2m \cdot (3k + 750) = 14,3V$$

REGRAS DE PROJETO

Sempre ao polarizar um transistor, deseja-se manter o ponto Q de operação fixo independente de outros parâmetros externos. ou seja, espera-se um divisor de tensão estabilizado. Para minimizar o efeito do β_{CC} , considerar:

$$R_2 \leq 0,01\beta_{CC} R_E \quad \text{Eq. 3-9}$$

onde o valor de β_{CC} é o do pior caso, ou seja, o menor β_{CC} que o transistor pode ter.

O defeito desta regra, é o fato de um baixo R_2 influenciar negativamente na impedância de entrada. Então como opção pode-se considerar

$$R_2 \leq 0,1\beta_{CC} R_E \quad \text{Eq. 3-10}$$

assim R_2 será maior, mas com possibilidade de degradação na estabilidade do ponto Q. Quando se segue a regra da Eq. 3-10 designa-se o circuito de polarização por *divisor tensão firme* e quando se segue a regra da Eq. 3-9 é polarização por *divisor de tensão estabilizado*.

Na escolha do ponto de operação da curva $I_C \times V_{CE}$, deve-se dar preferência a um ponto central, isto é, $V_{CE} = 0,5 V_{CC}$ ou $I_C = 0,5 I_{C(SAT)}$. De forma que o sinal possa excursionar ao máximo tanto com o aumento de I_B quanto com a diminuição.

Por último, aplicar a regra de V_E ser um decimo de V_{CC} .

$$V_E = 0,1 V_{CC} \quad \text{Eq. 3-11}$$

Exemplo 3-5 Polarizar um transistor por divisão de tensão firme. Dados:

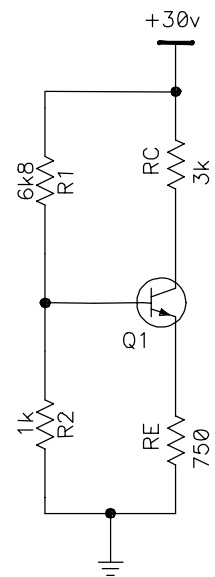


Figura 3-8

$$V_{CC} = 10V, I_C = 10mA \text{ e } \beta_{CC} = 100$$

SOL.: Cálculo de R_E aplicando a regra da Eq. 3-11

$$V_E = 0,1 * 10 = 1V$$

$$I_E = I_C$$

$$R_E = V_E / I_E = 100\Omega$$

cálculo de R_C a partir da Eq. 3-8 e $V_{CE} = 0,5 V_{CC}$

$$R_C = \frac{10 - 5}{10m} - 100 = 400\Omega$$

cálculo de R_2 a partir da Eq. 3-10

$$R_2 \leq 0,1 * 100 * 100 = 1000$$

$$R_2 = 1000\Omega$$

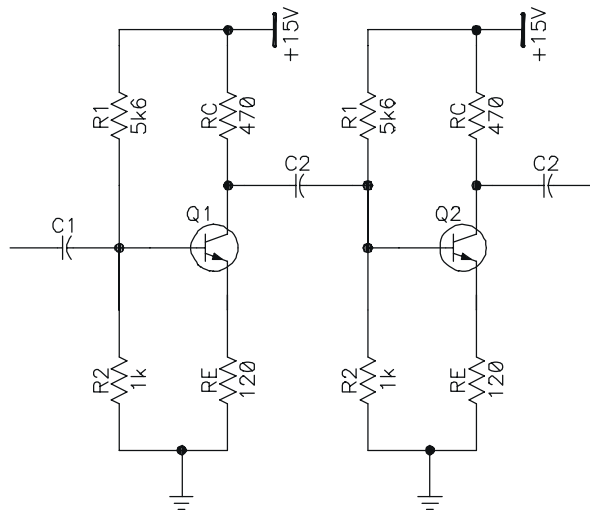
cálculo de R_1 Eq. 3-4

$$V_{R2} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} V_{CC} = 1,0 + 0,7 = \frac{1000}{1000 + R_1} * 10$$

$$R_1 = 4888 = 4k7\Omega$$

3.5 EXERCÍCIOS

Ex. 3-1) No circuito da figura abaixo, encontre as tensões V_E e V_{CE} de cada estágio.

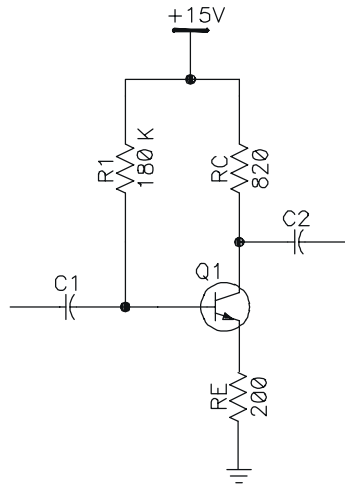


Ex. 3-2) Projete um circuito de polarização por divisor de tensão com as seguintes especificações: $V_{CC} = 20V$, $I_C = 5mA$, $80 < \beta_{CC} < 400$.

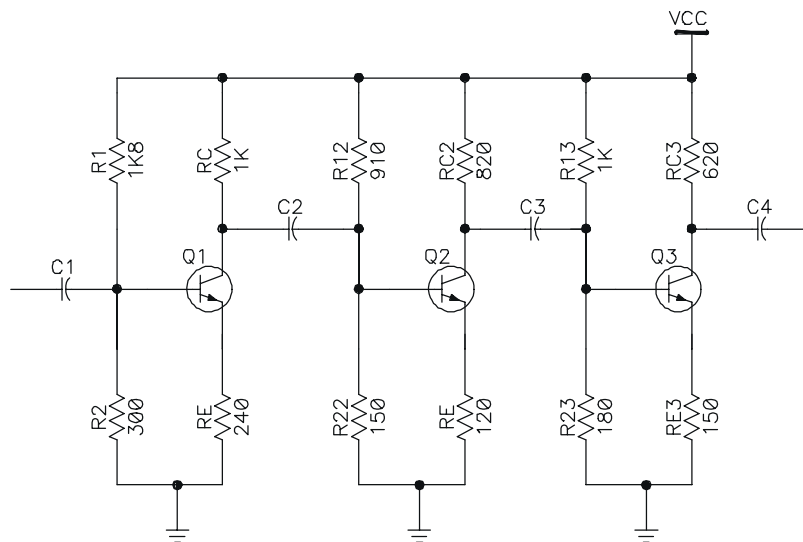
Considere $V_E = 0,1 V_{CC}$ e $V_{CE} = V_{CC} / 2$

Ex. 3-3) O transistor da figura abaixo tem um $\beta_{CC} = 80$.

- Qual a tensão entre o coletor e o terra?
- Desenhe a linha de carga.
- Para $\beta_{CC} = 125$, calcule a tensão na base, a tensão no emissor e a tensão de coletor.



Ex. 3-4) Qual a tensão do emissor e do coletor (os dois em relação ao terra) para cada estágio do circuito abaixo, sendo $V_{CC} = 10V$.



Ex. 3-5) No exercício anterior, suponha $V_{CC} = 20V$ e calcule de cada estágio: V_B , V_E , V_C e I_C .

Ex. 3-6) Ainda em relação ao exercício 4. Considere $V_{CC} = 20V$.

Indique o que ocorre com a tensão do coletor Q1 (aumenta, diminui, não altera) se:

- 1k8 aberto
- coletor emissor do Q1 em curto
- 240 aberto
- 240 em curto
- 300 em curto
- 1k aberto
- 910 aberto

Indique o que ocorre com a tensão do coletor Q1 (aumenta, diminui, não altera) se:

- | | |
|--------------------------------|------------------------------|
| 1k aberto | 1k em curto |
| 180 aberto | 180 em curto |
| 620 aberto | 620 em curto |
| coletor emissor de Q3 em curto | coletor emissor de Q3 aberto |
| 150 aberto | 150 em curto |

4 AMPLIFICADORES DE SINAL

4.1 AMPLIFICADORES DE SINAL EMISSOR COMUM

No capítulo anterior foi estudado a polarização dos transistores. Neste capítulo considerase os transistores devidamente polarizados com seus pontos de operação próximos a meio da reta de carga para uma máxima excursão do sinal de entrada sem distorção.

Ao injetar um pequeno sinal ca à base do transistor, ele se somará a tensões cc de polarização e induzirá flutuações na corrente de coletor de mesma forma e frequência.

Ele será chamado de amplificador linear (ou de alta-fidelidade - Hi-Fi) se não mudar a forma do sinal na saída. Desde que a amplitude do sinal de entrada seja pequena, o transistor usará somente uma pequena parte da reta de carga e a operação será linear. Por outro lado se o sinal de entrada for muito grande, as flutuações ao longo da reta de carga levarão o transistor à saturação e ao corte

Um circuito amplificador é mostrado na Figura 4-2. A polarização é por divisor de tensão. A entrada do sinal é acoplada à base do transistor via o capacitor C_1 e a saída do sinal é acoplada à carga R_L através do capacitor C_2 . O capacitor funciona como uma chave aberta para corrente cc e como chave fechada para a corrente alternada. Esta ação permite obter um sinal ca de uma estágio para outro sem perturbar a polarização cc de cada estágio.

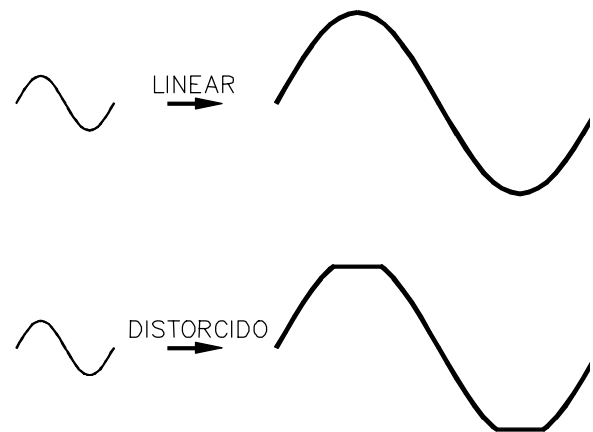


Figura 4-1

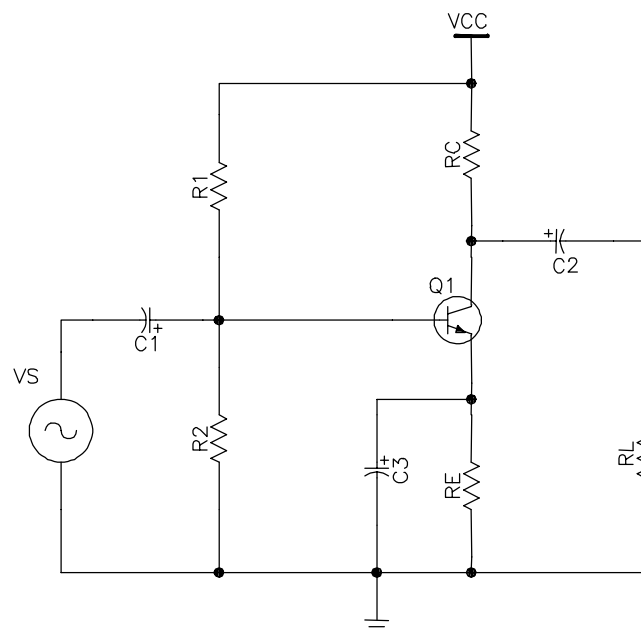


Figura 4-2

CAPACITOR DE ACOPLAMENTO

O capacitor de acoplamento faz a passagem de um sinal *ca* de um ponto a outro, sem perda significativa do sinal. Por exemplo na Figura 4-3 a tensão *ca* no ponto A é transmitida ao ponto B. Para não haver atenuação apreciável do sinal, a capacitância reativa X_C , comparada com a resistência em série (R_{TH} e R_L), precisa ser bem menor.

Quanto menor a reatância capacitiva, melhor será o acoplamento, naturalmente não é possível uma reatância nula. Se a reatância for no máximo 10% da resistência total tem-se um acoplamento estabilizado. A fórmula da reatância capacitiva é:

$$X_C = \frac{1}{2\pi f C} \quad \text{Eq. 4-1}$$

Na Eq. 4-1, há duas incógnitas, a frequência e a capacitância. Num amplificador existe uma faixa de frequências de operação, a escolha deve recair para o pior caso, ou seja, a menor frequência do sinal.

A resistência total (R) é a soma de R_L e R_{TH} . Para um acoplamento estabilizado $X_C \leq 0,1R$. então a capacitância será:

$$C \geq \frac{1}{0,2\pi f_{\text{MENOR}} R} \quad \text{Eq. 4-2}$$

Exemplo 4-1 Suponha o projeto de um estágio com transistor na faixa de áudio, 20 Hz a 20kHz. O sinal de entrada entra no estágio via capacitor de acoplamento. Qual o valor mínimo para o capacitor se ele perceber uma resistência total de 10 k Ω ?

SOL.: Cálculo do $X_C \Rightarrow X_C \leq 0,1R = 0,1 \cdot 1000 = 100$

A escolha da frequência recai sobre a de menor valor $f=20\text{Hz}$.

$$C \geq \frac{1}{0,2 \cdot \pi \cdot 20 \cdot 1000} = 79,9\mu\text{F} \Rightarrow \text{A capacitância deve ser igual ou maior que } 79,9\mu\text{F}$$

CAPACITOR DE DESVIO

Um capacitor de desvio é semelhante a um capacitor de acoplamento, exceto que ele acopla um ponto qualquer a um ponto aterrado, como mostra a Figura 4-4. O capacitor funciona idealmente como um curto para um sinal *ca*. O ponto A está em curto com o terra no que se refere ao sinal *ca*. O ponto A designado de *terra ca*. Um capacitor de desvio não perturba a tensão *cc* no ponto A porque ele fica aberto para corrente *cc*.

O capacitor C_3 da Figura 4-2 é um exemplo de capacitor de desvio. A sua função no circuito é a de aterrar o emissor para sinais *ca* e não interferir na polarização *cc*.

A menos que se diga o contrário, todos os capacitores de acoplamento e desvio são considerados estabilizados e segue a regra $X_C \leq 0,1R$.

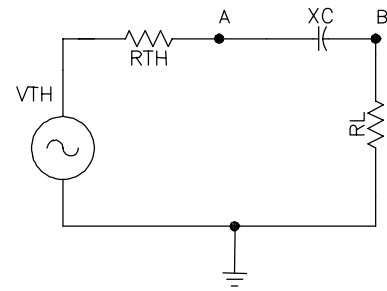


Figura 4-3

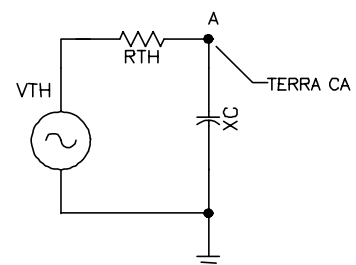


Figura 4-4

TEOREMA DA SUPERPOSIÇÃO PARA AMPLIFICADORES

Num amplificador transistorizado, a fonte *cc* estabelece correntes e tensões quiescentes. A fonte *ca* produz então, flutuações nessas correntes e tensões. O jeito mais simples de análise do circuito é dividindo a análise em duas partes: uma análise *cc* e uma análise *ca*. Em outras palavras, aplica-se o teorema da superposição.

O teorema da superposição diz que se pode calcular os efeitos produzidos no diversos pontos de um circuito para cada fonte de alimentação funcionando sozinha. O efeito total será a soma de cada efeito individual.

CIRCUITOS EQUIVALENTES CA E CC.

O circuito da Figura 4-2 tem duas fontes de alimentação (V_{CC} e V_S). Cria-se o circuito devido a fonte *cc* denominado *equivalente cc*. E depois o circuito devido a fonte *ca* denominado *equivalente ca*.

EQUIVALENTE CC

Análise do circuito considerando a fonte V_{CC} e desprezando a fonte V_S . Somente correntes *cc* atuam neste caso e, portanto, os capacitores são desprezados. Seqüência:

- Reduzir a fonte *ca* a zero (considerar a fonte V_S em curto).
- Abrir todos os capacitores.

A Figura 4-5 mostra o circuito equivalente *cc*.

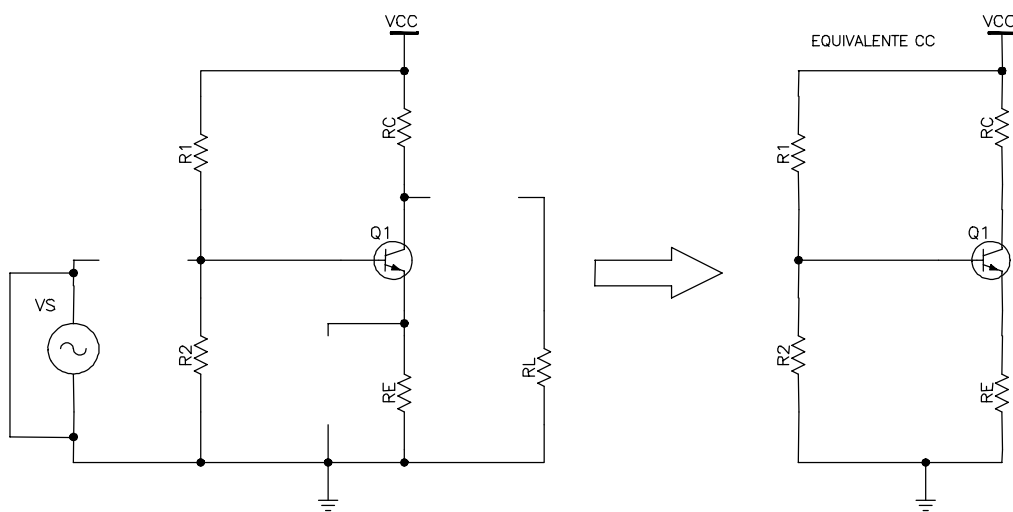


Figura 4-5

EQUIVALENTE CA

Análise do circuito considerando a fonte V_S e desprezando a fonte V_{CC} . Somente correntes *ca* atuam neste caso e, portanto, os capacitores são considerados em curto. Seqüência:

- Reduzir a fonte *cc* a zero (considerar a fonte V_{CC} em curto).
- Todos os capacitores em curto.

A Figura 4-6 mostra o circuito equivalente *ca*.

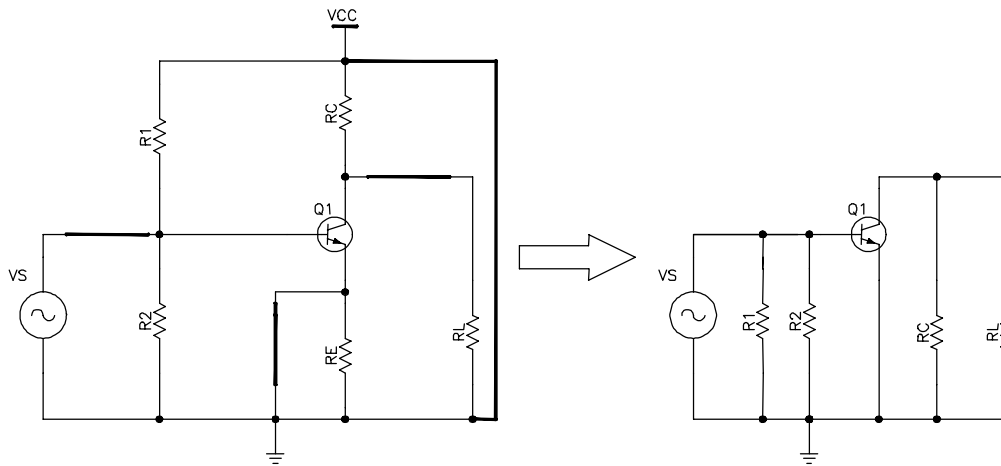


Figura 4-6

A corrente total em qualquer ramo é a soma das correntes *cc* e *ca*. Igualmente a tensão total em qualquer ponto é soma das tensões *cc* e *ca*.

NOTAÇÃO

A partir daqui, é conveniente distinguir os sinais contínuos dos alternados. Para isto as variáveis com suas letras e índices passam a ter a seguinte convenção:

letra e índices maiúsculos para as quantidades *cc*. ⇒ I_C, V_E, V_{CC} .

Letras e índices minúsculos para as quantidades *ca*. ⇒ i_c, v_e, v_s .

Sinal negativo para indicar tensões ou correntes senoidais 180° fora de fase. Figura 4-7

$$V_e = - V_k$$

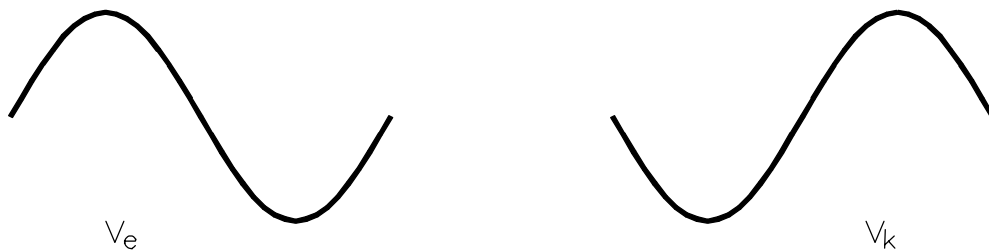


Figura 4-7

RESISTÊNCIA CA DO DIODO EMISSOR

Ao polarizar corretamente o transistor, o modelo Ebers-Moll é uma alternativa boa e simples de representação do transistor. Até agora, o V_{BE} foi aproximado para 0,7V. O modelo continua válido para pequenos sinais alternados, com uma alteração no diodo emissor.

A Figura 4-8 mostra a curva do diodo relacionando I_E e V_{BE} . Na ausência de um sinal *ca* o transistor funciona no ponto Q, geralmente localizado no meio da linha de carga *cc*. Quando um sinal *ca* aciona o transistor, entretanto, a corrente e a tensão do emissor variam. Se o sinal for pequeno, o ponto de funcionamento oscilará senoidalmente de Q a pico positivo de corrente em A e, a seguir, para um pico negativo em B, e de volta para Q, onde o ciclo se repete.

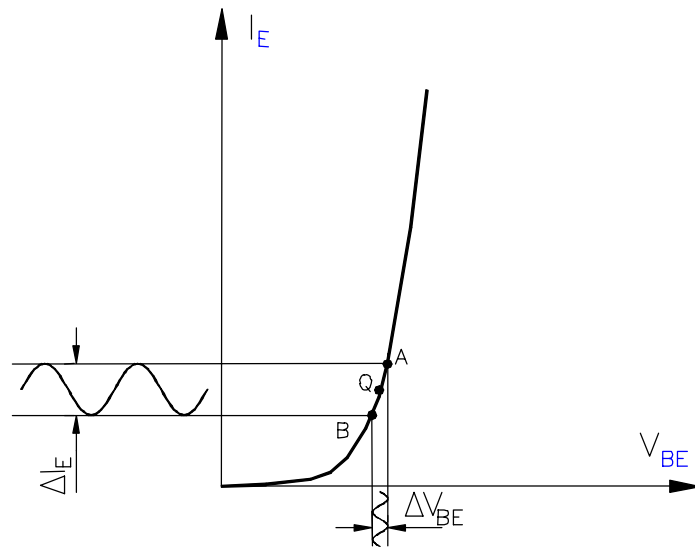


Figura 4-8

Um sinal é considerado pequeno quando a oscilação de pico a pico na corrente do emissor (i_e) for menor do que 10% do valor da corrente quiescente do emissor (I_E).

Se o sinal for pequeno, os picos A e B serão próximos de Q, e o funcionamento é aproximadamente linear. O arco A e B é quase uma linha reta. Logo, o diodo emissor para pequenos sinais *ca* se apresenta como uma resistência, chamada de *resistência ca do emissor* e pela lei de Ohm:

$$r'_e = \frac{\Delta V_{BE}}{\Delta I_E} \quad \text{Eq. 4-3}$$

onde:

r'_e = resistência *ca* do emissor

ΔV_{BE} pequena variação na tensão de base-emissor

ΔI_E variação correspondente na corrente do emissor.

ΔV_{BE} e ΔI_E , na verdade são, respectivamente, uma tensão e uma corrente alternada. Rescrevendo:

$$r'_e = \frac{v_{be}}{i_e} \quad \text{Eq. 4-4}$$

v_{be} = tensão *ca* através dos terminais da base-emissor

i_e = corrente *ca* através do emissor.

A Figura 4-9 mostra o modelo *ca* Ebers-Moll. Neste modelo, o diodo base-emissor é substituído pela resistência *ca* do emissor.

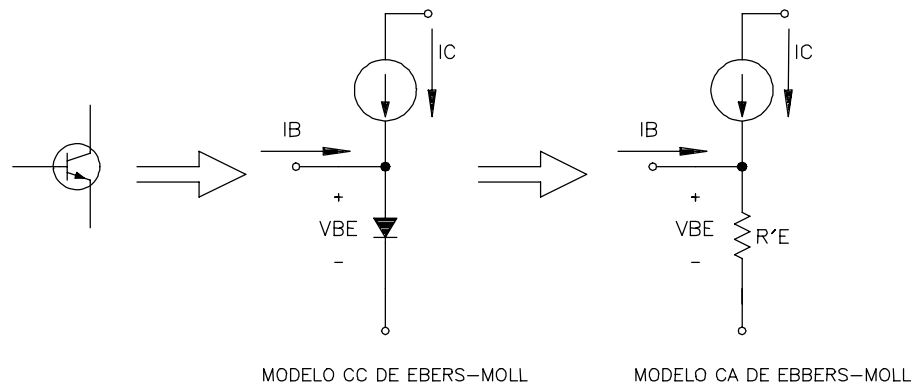


Figura 4-9

Uma outra maneira de se conseguir o valor de r'_e é através da seguinte fórmula:

$$r'_e = \frac{25\text{mV}}{I_E} \quad \text{Eq. 4-5}$$

Obs.: r'_e depende só de I_E de polarização.

β_{CA} - GANHO DE CORRENTE ALTERNADA

A Figura 4-10 mostra a curva $I_C \times I_B$. β_{CC} é a razão entre a corrente de coletor e a corrente de base. Como o gráfico não é linear, β_{CC} depende do valor do ponto Q. O ganho de corrente ca (chamado de β_{ca} ou simplesmente β) é a relação entre a variação da corrente de coletor e a variação da corrente de base para pequenos sinais em torno do ponto Q.

$$\beta = \frac{\Delta I_C}{\Delta I_B} = \frac{i_c}{i_b} \quad \text{Eq. 4-6}$$

Graficamente β é a inclinação da curva no ponto Q. Ele pode assumir diversos valores dependendo da posição Q.

4.2 AMPLIFICADOR COM EMISSOR ATERRADO

A Figura 4-11 mostra um circuito com um capacitor de desvio ligado ao emissor. O capacitor aterra o emissor em termos de ca. A fonte v_s injeta uma pequena onda senoidal à base do transistor através do capacitor de acoplamento. Esta onda faz variar a tensão de v_{be} e pela curva da Figura 4-8 induz uma variação no i_e . Como a corrente de coletor é praticamente igual a corrente de emissor, há uma queda de tensão proporcional no R_C . Sendo mais preciso, um pequeno aumento na tensão v_s , aumenta a tensão de base-emissor, que por sua vez aumenta a corrente i_e , como i_c é igual a i_e , há uma queda de tensão nos terminais do R_C o que culmina com uma queda de tensão de v_{ce} . Em suma uma variação positiva de v_s produz uma variação negativa em v_{ce} , isto significa que os sinais de entrada e saída estão defasados de 180° . Veja a Figura 4-12.

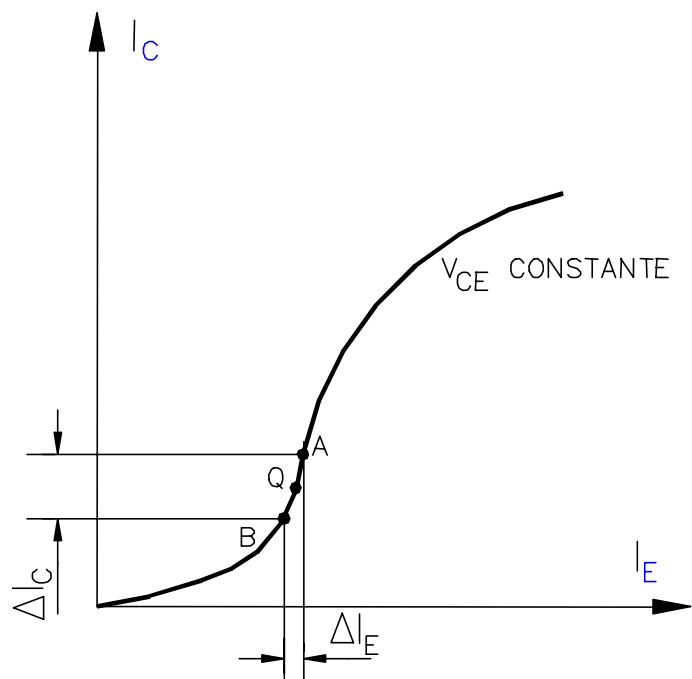


Figura 4-10

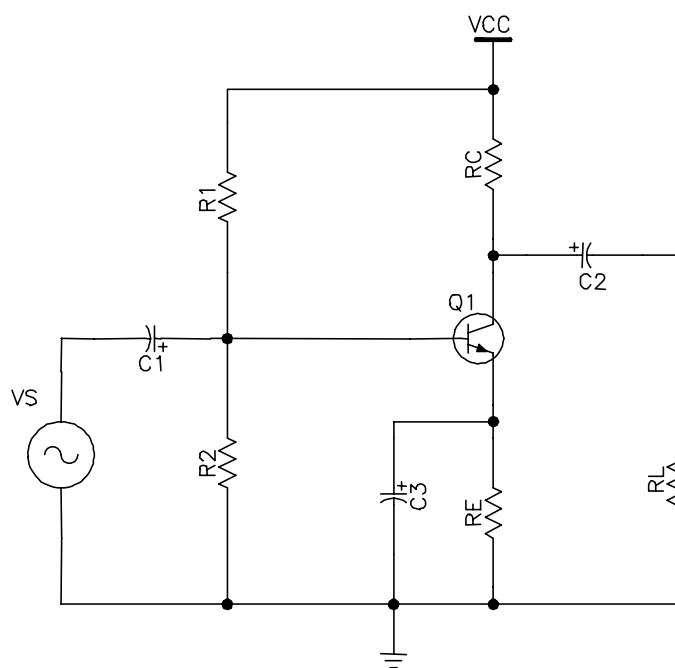


Figura 4-11

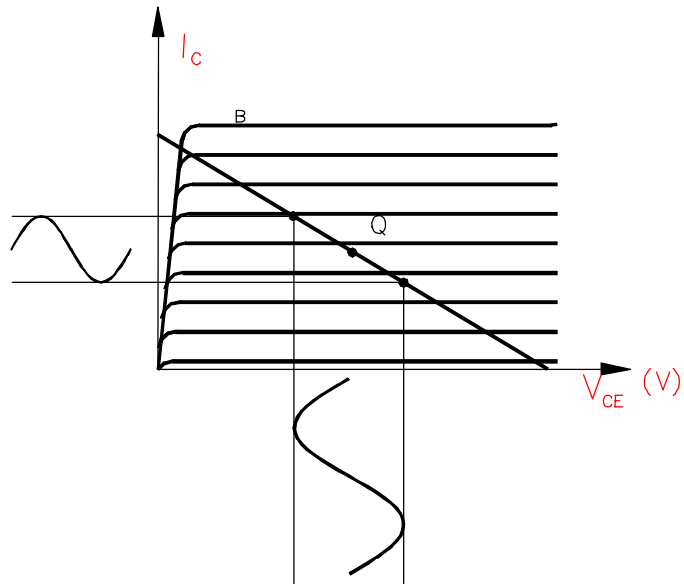


Figura 4-12

GANHO D E TENSÃO

O ganho de tensão é :

$$A_v = \frac{V_{saída}}{V_{entrada}} \tag{Eq. 4- 7}$$

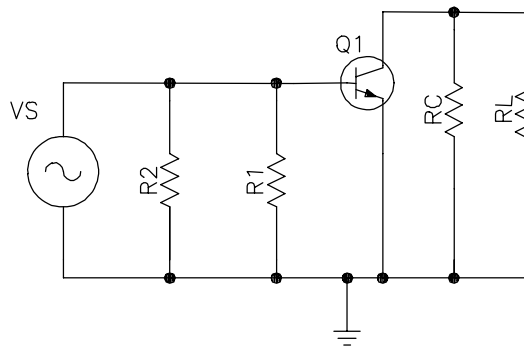


Figura 4-13

A Figura 4-13 mostra o circuito equivalente ca para amplificador da Figura 4-11, o resistor do coletor R_C e R_1 tem um dos lados aterrado, porque a fonte de tensão V_{CC} aparece como um curto em ca. Por causa do circuito paralelo na entrada, a tensão v_s aparece diretamente sobre diodo emissor. Na Figura 4-14 o mesmo circuito ao considerar o modelo Ebers-Moll.

A tensão de entrada aparece com uma polaridade mais - menos para indicar o semiciclo positivo. A lei de Ohm aplicada em r'_e :

$$i_e = \frac{V_s}{r'_e} \tag{Eq. 4- 8}$$

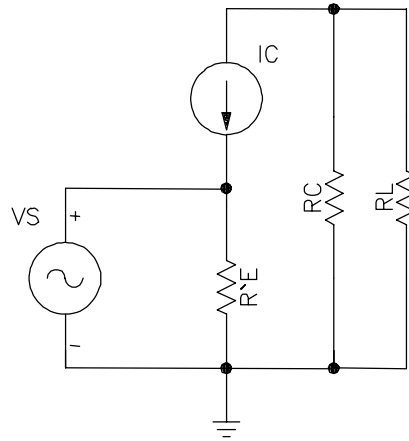


Figura 4-14

na Figura 4-14, a malha do lado direito tem dois resistores em paralelo R_C e R_L . O resistor equivalente é:

$$r_c = R_L // R_C$$

na malha do lado direito a tensão de saída é a tensão sobre o resistor equivalente r_c .

$$v_{\text{saída}} = -i_c r_c \quad \text{Eq. 4-9}$$

então o ganho

$$A_v = \frac{v_{\text{saída}}}{v_{\text{entrada}}} = \frac{-i_c r_c}{i_e r_e} \quad \text{Eq. 4-10}$$

como a corrente do coletor é aproximadamente igual a corrente do emissor

$$A_v = -\frac{r_c}{r_e} \quad \text{Eq. 4-11}$$

4.3 REALIMENTAÇÃO

Quando uma parte do sinal de saída de um circuito é aplicado de volta á entrada do mesmo, dizemos que houve uma realimentação no circuito. Quando o sinal aplicado novamente à entrada do circuito possui a mesma fase que o sinal existente na entrada, este processo é designado como *realimentação positiva*. Por outro lado, se o sinal reaplicado na entrada tiver fase oposta ao sinal já existente na entrada, o nome dado é *realimentação negativa*.

A realimentação negativa é mais aplicada nos amplificadores e, a realimentação positiva, na maioria dos circuitos osciladores.

A realimentação negativa em amplificadores tem como desvantagem a diminuição do ganho, dado que ela subtrai parcialmente a tensão de entrada. A sua grande vantagem é estabilização do circuito. O próximo item analisa um circuito com realimentação negativa, observando a questão do ganho e da estabilidade.

4.4 AMPLIFICADOR COM REALIMENTAÇÃO PARCIAL

No amplificador de emissor comum a tensão de saída é inversamente proporcional a r_e . E o valor de r_e depende do ponto de operação. Isto é um problema para a tensão de saída, pois, ela se torna susceptível as variações de temperatura e troca de transistor.

Naturalmente nos amplificadores com controle de volume (tensão de entrada), o problema é contornável.

Mas nem todos o amplificadores tem este controle. Uma opção para estabilizar o ganho de tensão é deixar uma certa resistência de emissor sem ser desviada. Esse resistor não desviado recebe o nome de *resistor de realimentação* porque ele produz uma realimentação negativa. Veja Figura 4-15.

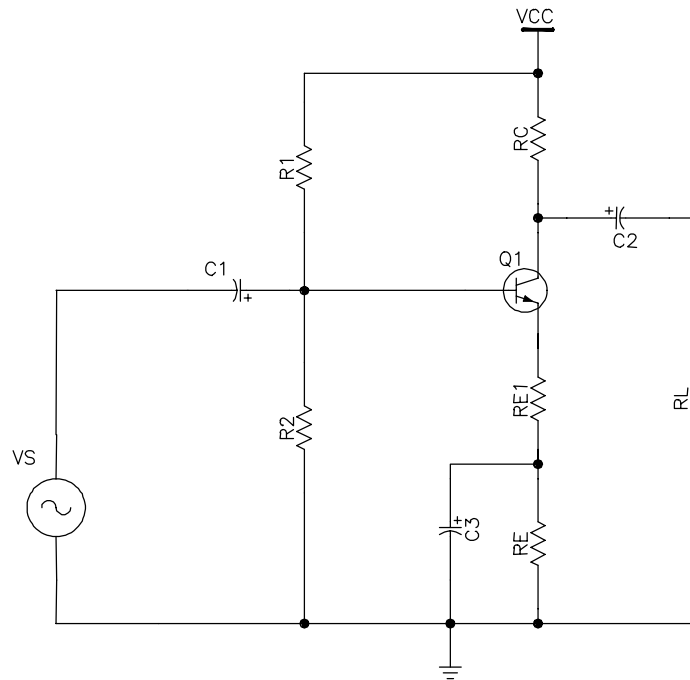


Figura 4-15

A corrente i_e do emissor deve circular através do resistor R_{E1} antes de passar pelo capacitor de desvio e pelo ponto de aterramento. Sem o resistor de realimentação o diodo emissor recebe toda a tensão v_s de entrada (como mostrado na Eq. 4-8). No entanto com a inclusão do R_{E1} , a tensão v_s aparece no diodo e no R_{E1} . Ou seja:

$$v_s = v_{be} + v_{R_{E1}}$$

ou

$$v_{be} = v_s - v_{R_{E1}}$$

Quando a tensão de entrada aumenta, a tensão no emissor aumenta. Isso implica que a tensão de realimentação está em fase com a tensão v_s de entrada. Como resultado, a tensão v_s no diodo emissor é menor que antes. A realimentação é negativa porque a tensão de realimentação diminui a tensão v_s no diodo emissor e portanto a corrente i_e .

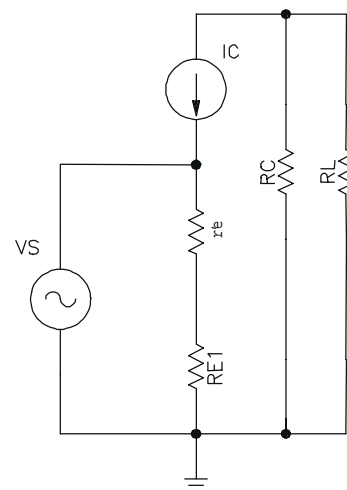


Figura 4-16

Na Figura 4-16 está o equivalente i_e do amplificador com realimentação parcial.

a equação da corrente de emissor é:

$$i_e = \frac{v_s}{r_e' + R_{E1}}$$

a tensão de saída é o mesmo que da Eq. 4-9:

$$v_{saída} = -i_c r_C$$

considerando $i_c = i_e$

$$A_v = \frac{v_{saída}}{v_{entrada}} = \frac{-i_c r_C}{i_e r_e'} = -\frac{r_C}{r_e' + R_{E1}} \quad \text{Eq. 4-12}$$

Em geral o valor de R_{E1} é bem maior que o de r_e' e o ganho de tensão passa a não ser influenciado pelas variações de r_e' . Em contrapartida, quanto maior o R_{E1} menor será o ganho de tensão. Em suma, existe um compromisso entre a estabilidade do ganho de tensão e o valor do ganho.

IMPEDÂNCIA DE ENTRADA

No circuito da Figura 4-15 a tensão de entrada é aplicada diretamente na base do transistor. No entanto, na maioria das aplicações a fonte v_s tem uma resistência em série como mostrado na Figura 4-17.

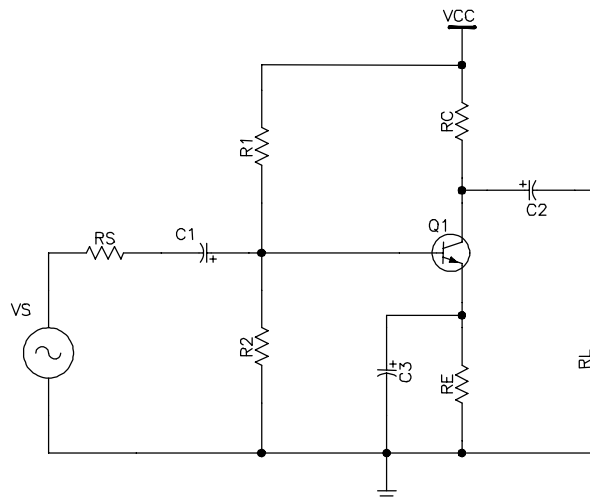


Figura 4-17

Para uma análise mais detalhada do comportamento *ca*, deve-se primeiro criar o equivalente *ca* como mostrado na Figura 4-18.

No circuito equivalente, pode-se ver um divisor de tensão do lado da entrada do transistor. Isso significa que a tensão *ca* na base será menor que a tensão v_s .

O divisor de tensão é formado pelo resistor R_S e os resistores $R_1 // R_2$. Mas como na base do transistor entra uma corrente i_b , ela deve ser considerada. A resistência *ca* vista da base é conhecida como impedância de entrada da base. Abaixo de 100kHz basta considerar os

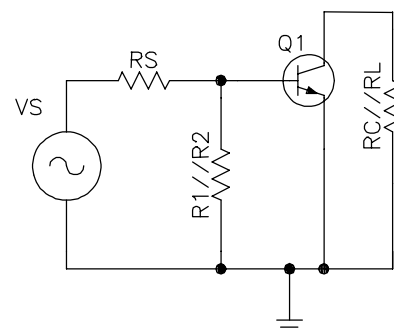


Figura 4-18

elementos puramente resistivos.

A impedância de entrada da base é a razão entre a tensão aplicada na base (v_b) e a corrente i_b .

$$Z_{\text{base}} = \frac{v_b}{i_b} \quad \text{Eq. 4-13}$$

Para descobrir a impedância da base é melhor aplicar o modelo de Ebers-Moll no circuito da Figura 4-18.

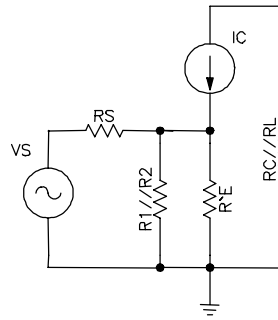


Figura 4-19

através do circuito é possível saber o valor v_b em função de r'_e .

$$v_b = i_e r'_e$$

e a partir da Eq. 4-13:

$$Z_{\text{base}} = \frac{v_b}{i_b} = \frac{i_e r'_e}{i_b} = \frac{i_b \beta r'_e}{i_b} = \beta r'_e \quad \text{Eq. 4-14}$$

a impedância de entrada do estágio (z_{ent}) é a resultante do paralelo de R_1 , R_2 e Z_{base} .

$$z_{\text{ent}} = R_1 // R_2 // z_{\text{base}} = R_1 // R_2 // \beta r'_e \quad \text{Eq. 4-15}$$

A tensão ca na base é o divisor de tensão R_s com a impedância de entrada do estágio

$$v_b = \frac{z_{\text{ent}}}{R_s + z_{\text{ent}}} v_s \quad \text{Eq. 4-16}$$

No amplificador com realimentação parcial, aplica-se a mesma regra, a única diferença é a impedância de entrada da base. Ela será:

$$z_{\text{base}} = \beta(r'_e + R_{E1}) \quad \text{Eq. 4-17}$$

ESTÁGIOS EM CASCATA

Para obter um maior ganho de tensão na saída de um amplificador, é usual conectar dois ou mais estágios em série, como mostra a Figura 4-20. Este circuito é chamado de estágios em cascata, porque conecta a saída do primeiro transistor à base do seguinte.

Abaixo uma seqüência de valores a serem calculados para análise de um amplificador de dois estágios:

1. a impedância de entrada do 2º estágio.
2. A resistência ca do coletor do 1º estágio.

3. O ganho de tensão do 1º estágio.
4. A tensão de entrada do 1º estágio
5. O ganho de tensão de 2º estágio.
6. O ganho de tensão total.

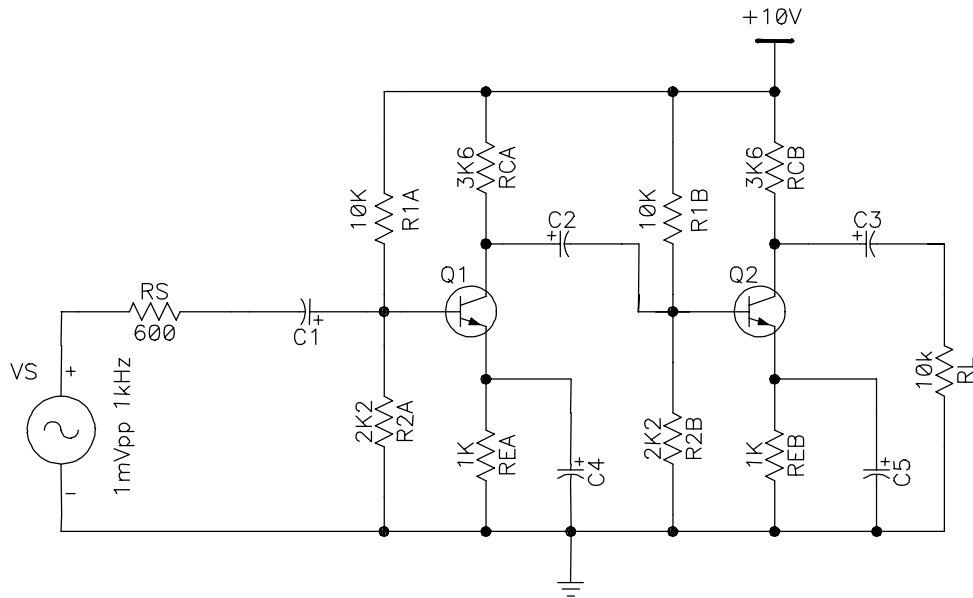


Figura 4-20

A polarização cc é analisada individualmente, os capacitores de acoplamento isolam os dois estágios entre si e também da entrada v_s e saída R_L (o resistor de carga pode, por exemplo, estar representando um terceiro estágio).

Os dois estágios são idênticos para polarização cc.

$V_B = 1,8V$ $V_E = 1,1V$ $I_E = 1,1mA$ $V_C = 6,04V$

com o valor de I_E , tem-se r'_e :

$$r'_e = 25mV / I_E = 22,7\Omega$$

ANÁLISE DO PRIMEIRO ESTÁGIO

O equivalente ca é mostrado na Figura 4-21:

O segundo estágio age como uma resistência de carga sobre o primeiro. O valor desta carga é a impedância de entrada do segundo estágio Z_{entb} . Supondo $\beta = 100$:

$$Z_{entb} = R_{1A} // R_{2A} // \beta r'_e = 10k // 2k2 // 100 * 22,7 = 1k\Omega$$

na Figura 4-21, R_C está em paralelo com Z_{entb} :

$$r_c = R_C // Z_{entb} = 3,6k // 1k = 783\Omega$$

o ganho de saída do primeiro estágio é

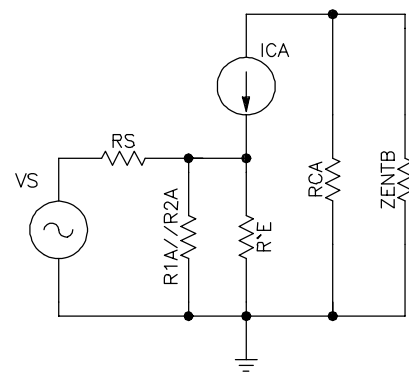


Figura 4-21

$$A_V = -783/22,7 = -34,5$$

O primeiro e segundo estágios tem a mesma impedância de entrada

$$v_b = \frac{1k}{1k + 600} * 1m = 0,625mV_{pp}$$

logo a tensão ca de saída do primeiro estágio é

$$v_c = -34,5 * 0,625 = -21,6mV_{pp}$$

ANÁLISE DO SEGUNDO ESTÁGIO

O equivalente ca para o segundo estágio é mostrado na Figura 4-22:

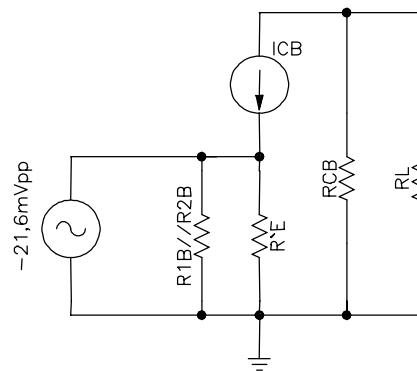


Figura 4-22

Por causa do capacitor de acoplamento entre os dois estágios, a tensão ca na base do segundo é igual a $-21,6mV_{pp}$. O segundo estágio tem um ganho de tensão de

$$A_V = -2,65k/22,7 = -117$$

por fim, a tensão de saída é

$$V_{saída} = -117 * -21,6 = 2,53V_{pp}$$

GANHO DE TENSÃO TOTAL

O ganho de tensão total é a razão entre a tensão de saída do segundo estágio pela tensão de entrada:

$$A_{VT} = V_{saída\ 2^\circ\ est.} / V_{entrada\ 1^\circ\ est.} = 2,53/0,625m = 4048$$

ou seja, o ganho de tensão total é

$$A_{VT} = A_{V1} A_{V2} \quad \text{Eq. 4- 18}$$

4.5 AMPLIFICADOR BASE COMUM

A Figura 4-23 mostra um amplificador em base comum (BC), a base é ligada ao referencial comum (terra). O ponto Q é dado pela polarização do emissor. Portanto a corrente cc do emissor é dada por

$$I_E = \frac{V_{EE} - V_{BE}}{R_E} \quad \text{Eq. 4- 19}$$

O sinal de entrada aciona o emissor e a tensão de saída é tomada do coletor. A impedância de entrada de um amplificador BC é aproximadamente igual a

$$z_{\text{ent}} \cong r'_e \quad \text{Eq. 4- 20}$$

a tensão de saída é

$$v_{\text{saída}} = i_c R_C \quad \text{Eq. 4- 21}$$

Ela está em fase com a entrada. Como a tensão de entrada é igual a

$$v_{\text{ent}} = i_e r'_e$$

O ganho de tensão é

$$A_v = \frac{i_c R_C}{i_e r'_e} \quad \text{Eq. 4- 22}$$

O ganho de tensão é o mesmo que do amplificador emissor comum sem realimentação parcial, apenas a fase é diferente.

Idealmente a fonte de corrente tem uma impedância infinita, e então, a impedância de saída de um amplificador BC é

$$z_{\text{saída}} = R_C \quad \text{Eq. 4- 23}$$

Uma das razões para o não uso do amplificador BC quanto o EC é sua baixa impedância de entrada. A fonte ca que aciona o amplificador BC vê como impedância de entrada

$$z_{\text{entrada}} = r'_e \quad \text{Eq. 4- 24}$$

que pode ter um valor bem baixo, em função de I_E .

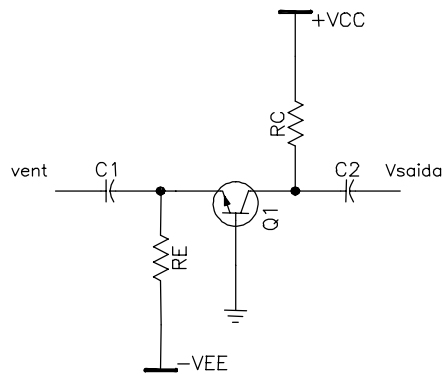


Figura 4-23

A impedância de entrada de um amplificador BC é tão baixa que ela sobrecarrega quase todas as fontes de sinais. Por isso, um amplificador BC discreto não é muito utilizado em baixas frequências. Seu uso é viável principalmente para frequências acima de 10MHz, onde as fontes de baixa impedância são comuns.

Exemplo 4-2 Qual a tensão de saída ca da Figura 4-24. $R_E=20k\Omega$ e $R_C=10k\Omega$.

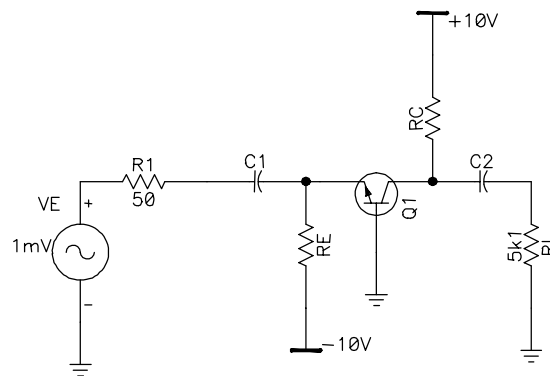


Figura 4-24

SOL.: A corrente cc no emissor

$$I_E = \frac{10 - 0,7}{20k} = 0,465mA$$

e a resistência ca do emissor é de

$$r'_e = 25m / 0,465m = 53,8\Omega$$

a impedância de entrada $Z_{ENT} = 53,8\Omega$

o ganho de tensão levando a carga em consideração é

$$A_v = \frac{10K // 5,1K}{53,8} = 62,8$$

A tensão de entrada no emissor é

$$v_{ent} = \frac{53,8}{50 + 53,8} 1m = 0,518mV$$

portanto a tensão na saída é

$$v_{saída} = A_v v_{ent} = 62,8 * 0,518m = 32,5mV$$

4.6 AMPLIFICADOR COLETOR COMUM

Ao se conectar uma resistência de carga em um amplificador EC, o ganho de tensão diminuí. Quanto menor a resistência de carga, maior a queda do ganho. Esse problema é chamado de sobrecarga. Uma forma de evitar a sobrecarga é usar um amplificador cc (coletor comum), também conhecido como seguidor de emissor. O seguidor de emissor é colocado entre a saída do amplificador EC e a resistência de carga.

A Figura 4-25 mostra um seguidor de emissor. Como o coletor está no terra para ca, ele é um amplificador coletor comum (CC). O gerador de sinal está acoplado à base do transistor por meio de um capacitor de acoplamento.

primeiramente a análise cc para descobrir o valor da corrente de coletor

a malha externa é

$$V_{CC} = V_{CE} + I_E R_E$$

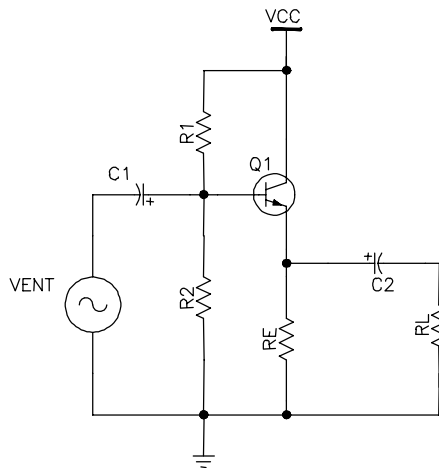


Figura 4-25

isolando a corrente de emissor

$$I_E = \frac{V_{CC} - V_{CE}}{R_E} \tag{Eq. 4- 25}$$

a Figura 4-26 mostra o circuito ca para o seguidor de emissor

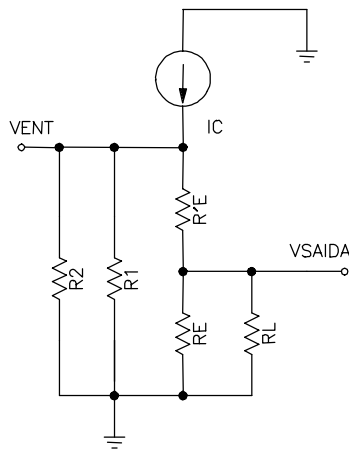


Figura 4-26

o ganho de tensão é dado por

$$A_V = \frac{v_{saída}}{v_{ent}} = \frac{i_e r_E}{i_e (r_E + r'_e)} = \frac{r_E}{r_E + r'_e} \tag{Eq. 4- 26}$$

geralmente $r_E \gg r'_e$. Então

$$A_V \cong 1 \tag{Eq. 4- 27}$$

o uso da Eq. 4-26 ou da Eq. 4-27 depende da precisão desejada no circuito.

IMPEDÂNCIA DE ENTRADA

como visto antes, a base se comporta como uma resistência equivalente de

$$Z_{\text{ent(base)}} = \frac{V_b}{i_b} \quad \text{Eq. 4- 28}$$

do equivalente ca a corrente de emissor ca é

$$i_e = \frac{V_b}{r_e + r'_e}$$

a resistência r_E é o equivalente do paralelo R_E com R_L .

Isolando v_b

$$v_b = i_e (r_e + r'_e) \quad \text{Eq. 4- 29}$$

inserindo a Eq. 4-29 na Eq. 4-28

$$Z_{\text{ent(base)}} = \frac{i_e (r_e + r'_e)}{i_b}$$

a razão entre a corrente de coletor e a de base é aproximadamente igual β

$$Z_{\text{ent(base)}} = \beta (r_E + r'_e) \quad \text{Eq. 4- 30}$$

a impedância de entrada do amplificador é o paralelo de R_1 , R_2 e impedância de entrada da base

$$z_{\text{ent}} = R_1 // R_2 // \beta (r_E + r'_e)$$

como $\beta (r'_e + r_E) \gg R_1, R_2$ então::

$$z_{\text{ent}} = R_1 // R_2 \quad \text{Eq. 4- 31}$$

com base na Eq. 4-27 a tensão de emissor segue a tensão na base, sem amplificar. Ou seja a tensão de saída é igual a de entrada.

A vantagem de montagem é o fato de ter uma alta impedância de entrada se comparada com emissor comum.

TRANSISTOR DARLINGTON

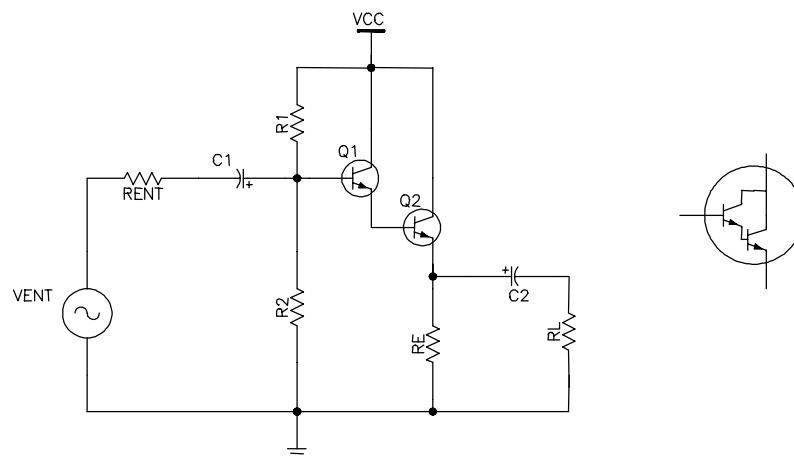


Figura 4-27

Um caso especial de amplificador coletor comum é a conexão Darlington. Ela consiste na ligação em cascata de dois seguidores de emissor, como mostra a Figura 4-27. A corrente da base do segundo transistor vem do emissor do primeiro transistor. Portanto, o ganho de corrente entre a primeira base e o segundo emissor é

$$\beta = \beta_1 \beta_2 \tag{Eq. 4- 32}$$

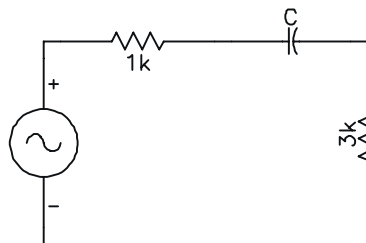
A principal vantagem da conexão Darlington é a alta impedância de entrada olhando para a base do primeiro transistor. E é

$$z_{ent(base)} = \beta R_E \tag{Eq. 4- 33}$$

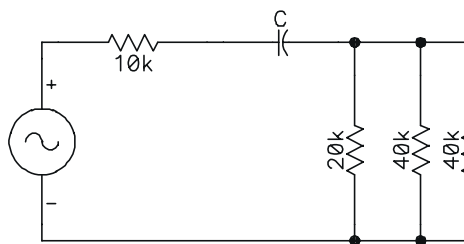
Os fabricantes podem colocar dois transistores montados em coletor comum em um mesmo encapsulamento. Esse dispositivo de três terminais como mostrado no lado direito da Figura 4-27 é conhecido como transistor Darlington, opera com como um único transistor com um β_{CC} entre 1.000 e 20.000. ele pode ser tratado como um transistor comum exceto pelo valor de β e também pelo valor de V_{BE} que passa a ser a soma dos dois V_{BE} 's. Ou seja, aproximadamente igual a 1,4V.

4.7 EXERCÍCIOS

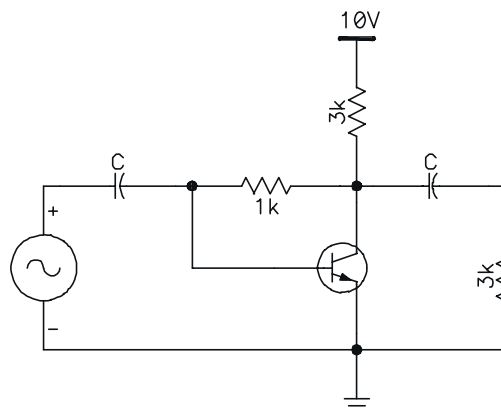
Ex. 4-1) A fonte ca da figura abaixo pode ter uma freqüência entre 100Hz e 200Hz. Para ter um acoplamento estabilizado ao longo desta faixa, que valor deve ter o capacitor de acoplamento?



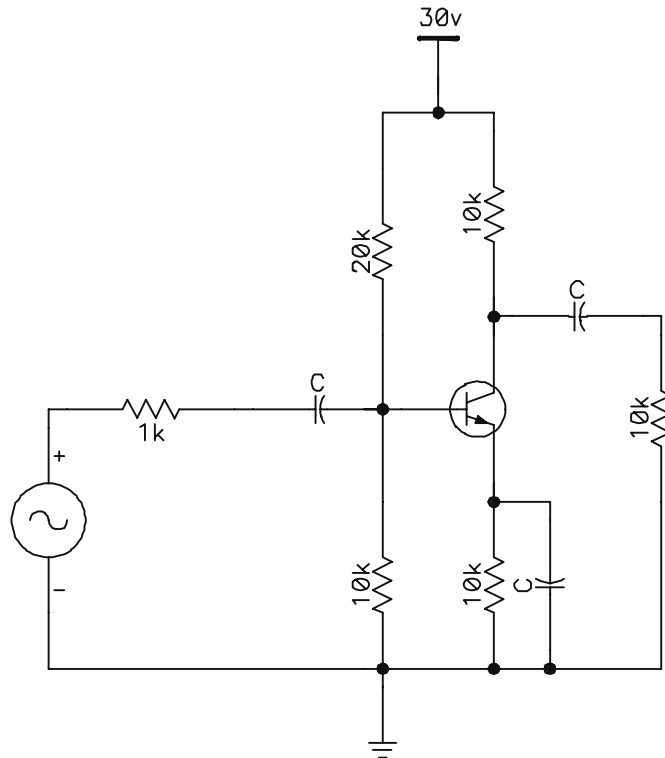
Ex. 4-2) Na figura 2, desejamos um capacitor de acoplamento estabilizado para todas as freqüências entre 500Hz e 1MHz. Que valor ele deve ter?



Ex. 4-3) Desenhe o circuito cc equivalente para o amplificador da figura abaixo. Rotule as três correntes com a notação cc padronizada. A seguir, desenhe o circuito ca equivalente.



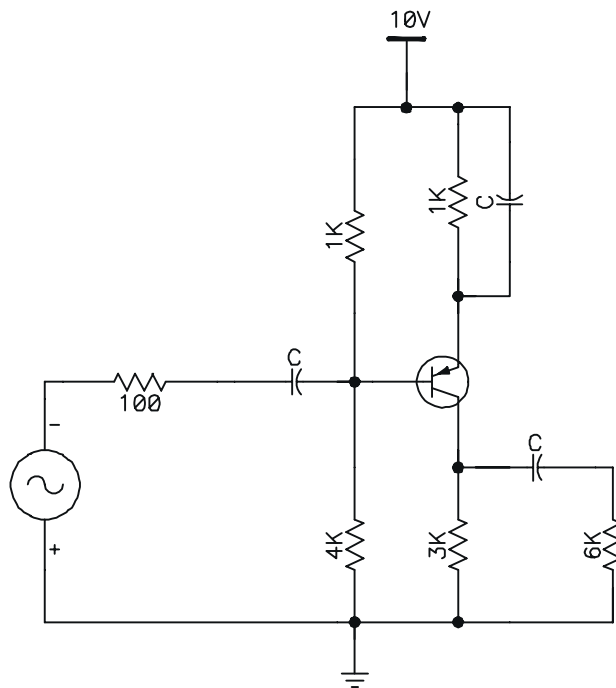
Ex. 4-4) Desenhe os circuitos cc e ca equivalente para a figura 4.



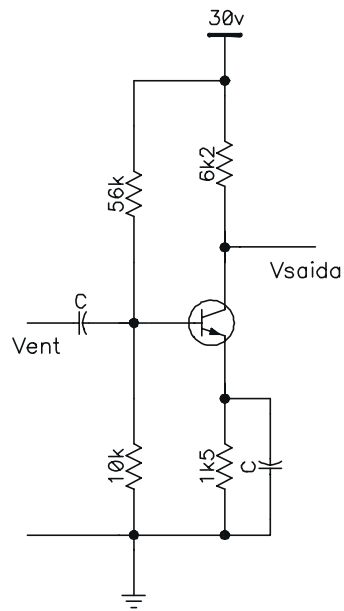
Ex. 4-5) Calcule o valor de r'_e para cada uma destas correntes cc do emissor: 0,01mA, 0,05mA, 0,1mA, 0,5mA, 1mA e 10mA.

Ex. 4-6) Qual o valor de r'_e no amplificador do exercício 4-4?

Ex. 4-7) E no circuito abaixo?



Ex. 4-8) Se $v_{ent} = 1\text{mV}$ na figura 6, qual o valor de $v_{saída}$?



Ex. 4-9) Os resistores do exercício anterior, tem uma tolerância de 5%. Qual o ganho mínimo de tensão? Qual o ganho máximo de tensão?

5 AMPLIFICADORES DE POTÊNCIA

São usados quando se deseja amplificar sinais de grande amplitude, tanto de tensão como de corrente. Assim os amplificadores de potência são amplificadores que trabalham com grandes sinais e o regime de operação destes é severo em relação aos amplificadores de pequenos sinais.

Os amplificadores de potência de um modo geral, podem ser divididos em quatro classes:

- Classe A
- Classe B
- Classe AB
- Classe C

As classes dos amplificadores de potência estão relacionadas diretamente com o ponto quiescente ou ponto de operação dos transistores de saída dos amplificadores. Portanto, as classes estão relacionadas também com o ângulo de condução (θ) dos transistores de saída, quando estes estiverem funcionando em regime dinâmico.

A Figura 5-1 tem um gráfico que relaciona a corrente de coletor, com sua tensão base-emissor. Ele mostra as formas de onda dos quatro tipos básicos de amplificadores de potência, classes A, B, AB e C, e seus pontos quiescentes.

No amplificador de potência classe C o transistor de saída é polarizado num ponto de operação abaixo da região de corte do transistor, isto é, com $V_{BEQ} < 0$. Isto significa que o sinal V_{BE} aplicado a base do transistor, tem que vencer a tensão V_{BEQ} para iniciar a sua condução. Portanto, a corrente de coletor circula somente durante um intervalo menor que 180° . Em geral, os amplificadores classe C são utilizados em circuitos de RF.

5.1 CLASSE A

No amplificador de potência classe A, a polarização do transistor de saída é feita de tal forma que a corrente de coletor circula durante todo o ciclo do sinal de entrada V_{BE} . Isto resulta num ângulo de condução de $\theta=360^\circ$ para transistor de saída. O ponto de operação do transistor de saída está localizado no centro da região ativa e neste caso a polarização do transistor de saída é semelhante à polarização de transistores de baixo sinal.

POTÊNCIA DE SAÍDA

A Figura 5-2 mostra um exemplo de amplificador de potência classe A. É um emissor comum já comentado antes.

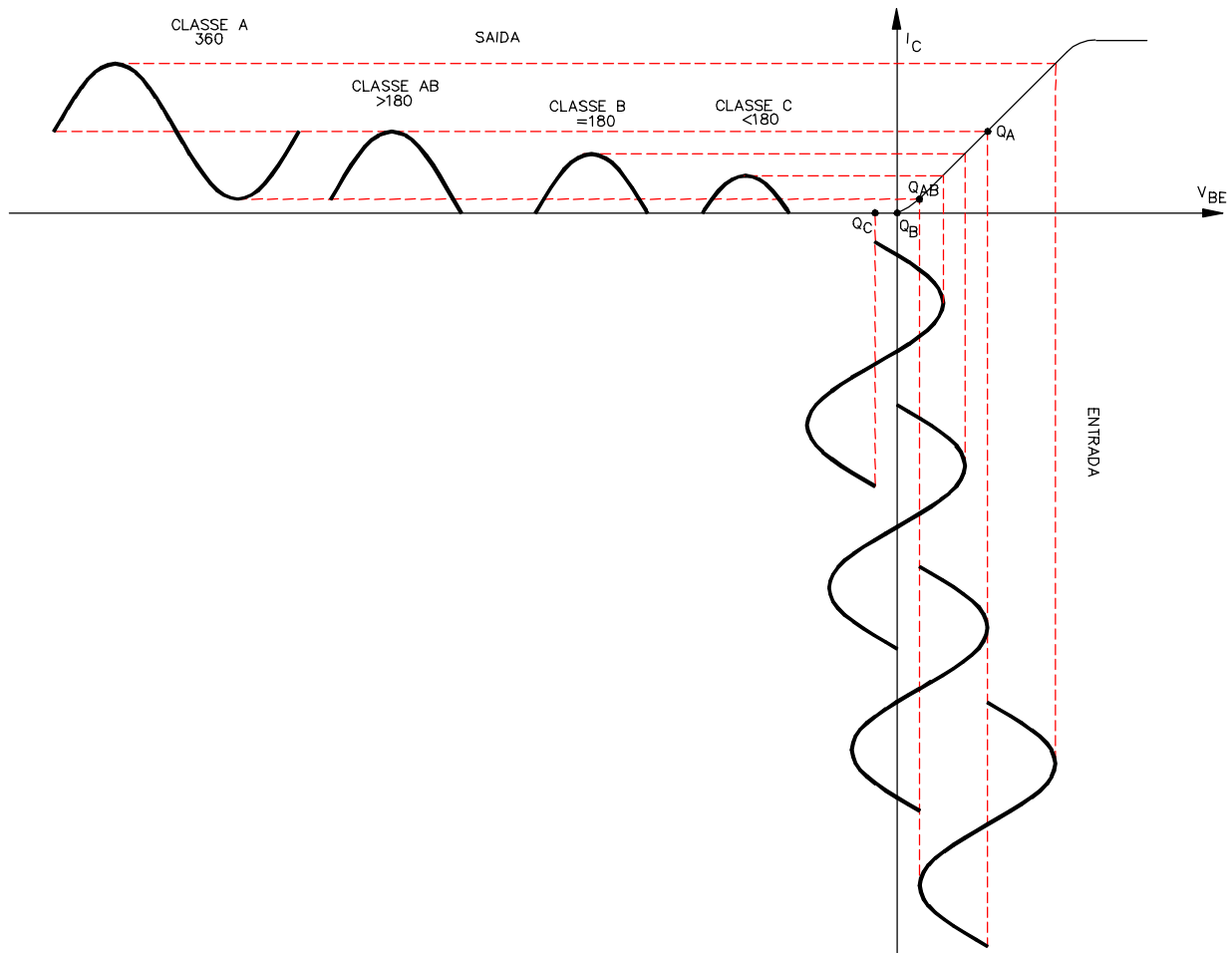


Figura 5-1

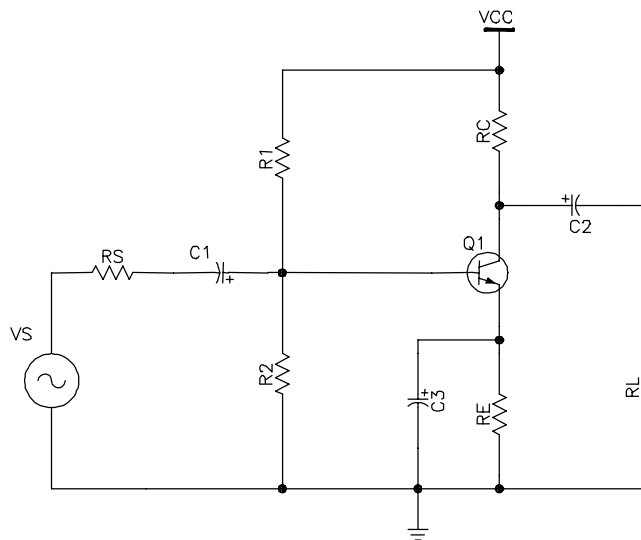


Figura 5-2

A resistência de carga R_L , pode ser um alto-falante, um motor, etc. O resistor R_C do coletor, por outro lado, é um resistor comum que faz parte da polarização por divisão de tensão. O interesse é na potência transferida à resistência de carga, porque ela realiza

um trabalho útil. Gera ondas acústicas, gira o motor, etc. Em contra partida, qualquer potência no resistor R_C , é uma potência perdida e é transformada em calor.

Então quando se fala em potência de saída, é uma referência a potência útil da carga. Ela é dada por

$$P_L = V_L I_L \text{ ou } P_L = \frac{V_L^2}{R_L}$$

onde V_L = tensão rms na carga

I_L = corrente rms na carga

A potência máxima na carga ocorre quando o amplificador está produzindo a tensão máxima de pico a pico na saída sem ceifamento do sinal. Nesse caso, a potência na carga é

$$P_L = \frac{(MPP)^2}{8R_L}$$

MPP é o valor (máximo de pico a pico) da tensão *ca* sem ceifamento. No denominador tem o número 8 resultante da conversão de rms para pico a pico.

POTÊNCIA CC DISSIPADA NO AMPLIFICADOR

Quando o amplificador está sem sinal na entrada, a dissipação de potência no transistor é igual a:

$$P_D = V_{CEQ} I_{CQ}$$

Há também a potência dissipada no resistores R_1 e R_2

$$P_1 = I_1 V_{CC} = \left(\frac{V_{CC}}{R_1 + R_2} \right) V_{CC} = \frac{(V_{CC})^2}{R_1 + R_2}$$

Então a potência cc total no amplificador é

$$P_S = P_1 + P_D$$

ou

$$P_S = I_S V_{CC}$$

onde I_S (corrente de dreno), é a soma da corrente no divisor de tensão e corrente no coletor

EFICIÊNCIA

É a razão entre a potência *ca* na carga e a potência da alimentação cc multiplicada por 100%

$$\eta = \frac{P_L}{P_S} 100\%$$

Quanto maior a eficiência do amplificador, melhor. Os amplificadores classe A tem uma baixa eficiência, tipicamente em torno de 25% (teoricamente). Isso ocorre por causa de perdas de potência nos resistores de polarização, de coletor, de emissor e transistor.

5.2 CLASSE B

Geralmente os amplificadores de potência classe B e classe AB utilizam dois transistores de potência num montagem denominada *push-pull*. A configuração *push-pull* significa que quando um dos transistores está conduzindo, o outro está em corte e vice-versa.

No amplificador classe B, cada um dos transistores de saída é polarizado num ponto de operação situado na região de corte do transistor, isto é, $V_{BEQ} = 0$. Desta maneira, a

corrente de coletor de cada transistor, circula durante um ângulo de condução de $\theta=180^\circ$, ou seja, a cada semiciclo do sinal de entrada V_{BE} .

A Figura 5-3 mostra uma forma de conectar um seguidor de emissor push-pull classe B. Foi conectado um seguidor de emissor *nnp* e um seguidor de emissor *pnnp*. O projetista escolhe os resistores de polarização para situar o ponto de operação no corte. Isso polariza o diodo emissor de cada transistor entre 0,6V e 0,7V. Idealmente,

$$I_{CQ}=0$$

como os resistores de polarização são iguais, cada diodo emissor é polarizado com a mesma tensão. Como resultado, metade da tensão de alimentação sofre uma queda entre os terminais coletor e emissor de cada transistor. Isto é,

$$V_{CEQ} = \frac{V_{CC}}{2}$$

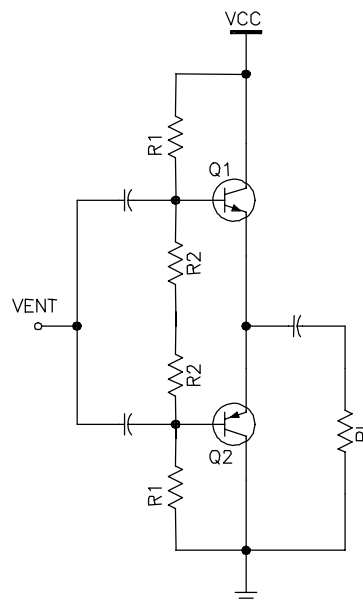


Figura 5-3

RETA DE CARGA CC

como não há resistência cc no circuito do coletor ou do emissor da Figura 5-3, a corrente de saturação é infinita, ou seja, a reta é vertical, (Figura 5-4). É muito difícil encontrar um ponto de operação estável na região de corte num amplificador *push-pull*. Qualquer diminuição significativa de V_{BE} com a temperatura pode deslocar o ponto de operação para cima da reta de carga cc a valores muito altos de correntes.

RETA DE CARGA CA

A Figura 5-4 mostra a reta de carga ca. Quando um dos transistores está conduzindo, seu ponto de operação move-se para cima ao longo da reta de carga ca. O ponto do outro transistor permanece no corte. A oscilação de tensão do transistor em condução pode seguir todo o percurso desde o corte à saturação. No semiciclo oposto, o outro transistor faz a mesma coisa. Isso significa que a tensão de pico a pico máxima (MPP) não ceifada do sinal de saída é igual a V_{CC} . Isto é o dobro de tensão que de um amplificador classe A sob mesma tensão de alimentação. Em termos de eficiência η máxima teórica será de 78,5%.

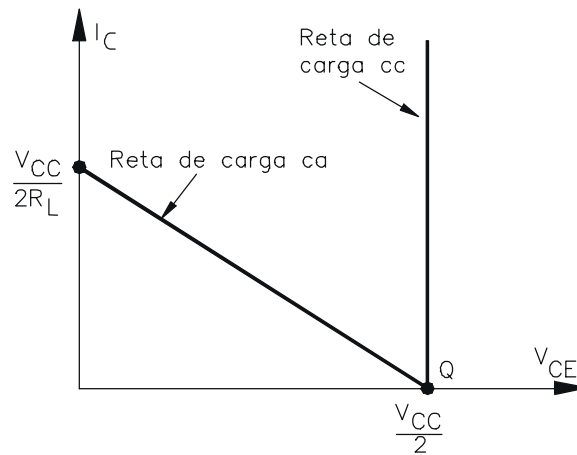


Figura 5-4

A Figura 5-5 mostra o equivalente *ca* do transistor em condução. Isso é praticamente idêntico ao seguidor de emissor classe A. O ganho de tensão com carga é

$$A_v = \frac{R_L}{R_L + r_e'}$$

A impedância de entrada da base com carga é

$$z_{\text{ent}(\text{base})} = \beta(R_L + r_e')$$

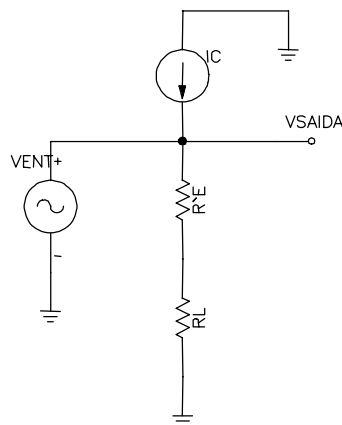


Figura 5-5

5.3 CLASSE AB

Os amplificadores de potência AB também utilizam dois transistores de potência numa configuração *push-pull*.

A diferença para a classe B, é que cada um dos transistores de saída é polarizado num ponto de operação situado um pouco acima da região de corte do transistor, ($V_{BEQ} > 0$). Isto significa que cada um dos transistores está conduzindo uma pequena corrente de base e, conseqüentemente, uma corrente de coletor proporcional a ela. A corrente de coletor de cada transistor, circula durante um ângulo de condução de $\theta > 180^\circ$, porém, menor que 360° . A eficiência teórica fica entre 50% e 78,5%. A grande vantagem é a eliminação da distorção por *crossover*.

6 OSCILADOR DE BAIXA FREQUÊNCIA

A Figura 6-1 mostra o diagrama de blocos básico de um circuito oscilador.



Figura 6-1

A saída do amplificador de ganho A, realimenta a entrada do próprio amplificador, por meio do circuito de realimentação que possui um ganho B, também chamado de rede de realimentação. Esta forma, o sinal realimentado V_R é somado, ou seja, aplicado em fase com o sinal de entrada V_E . Este sinal V_E não é um sinal externo, mas um sinal qualquer de referência, que existe na entrada do amplificador. Portanto, com a aplicação do sinal realimentador V_R na entrada do amplificador, este torna-se instável e começa a oscilar.

O circuito de realimentação deve, portanto, defasar ou não o sinal de amostragem V_A , de tal modo que o sinal V_R fornecido à entrada esteja sempre em fase com o sinal de referência V_E . A defasagem a ser feita no sinal V_A depende da defasagem imposta pelo amplificador e, portanto, do sinal de saída V_S .

Por exemplo, se um amplificador possuir uma montagem emissor comum, então o sinal de saída V_S estará defasado de 180° em relação ao sinal de entrada V_E e o circuito de realimentação deverá, neste caso, provocar uma defasagem de 180° , para que o sinal V_R fique novamente em fase com o sinal V_E . Se a montagem do amplificador for em base comum V_S estará em fase com V_E e, nesse caso, o circuito ou rede de realimentação não deverá provocar defasagem e assim, o sinal V_R já estará em fase com o sinal V_E .

Um outro critério muito importante para que haja oscilação é que o ganho total do oscilador, dado por $A+B$ (A- ganho do amplificador, B- ganho da rede de realimentação), deve ser maior que um.

6.1 OSCILADOR POR DESLOCAMENTO DE FASE

a Figura 6-2 mostra o circuito de um oscilador por deslocamento de fase. Ele é utilizado para gerar sinais na faixa de freqüências de áudio.

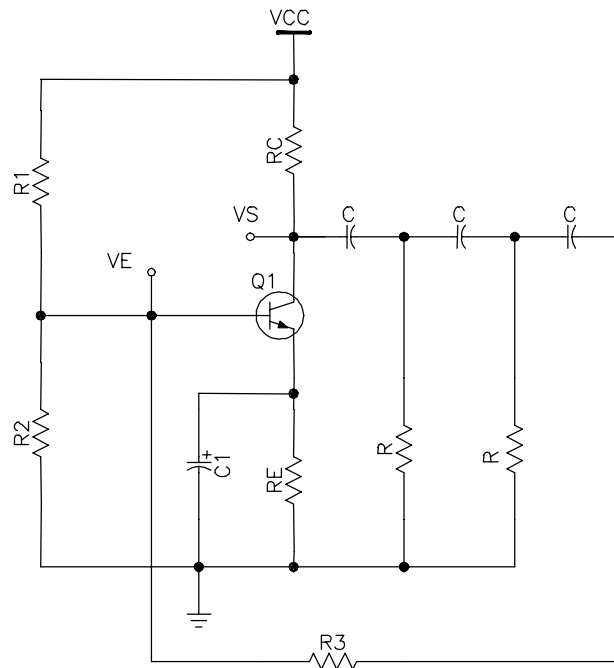


Figura 6-2

O amplificador está na montagem emissor comum e portanto, sua tensão de saída V_S está defasada de 180° em relação a tensão de entrada V_E . O sinal de saída é aplicado no circuito de realimentação, formado com resistores R e R_3 e os capacitores C , que provoca uma defasagem adicional de 180° , de modo que uma parcela do sinal de saída é novamente aplicada na entrada, mas em fase com o sinal de entrada V_E .

Ao ligar o circuito será provocado uma instabilidade na base do transistor Q_1 . Isto é o suficiente para o circuito iniciar a sua oscilação, pois o transistor Q_1 amplifica e posteriormente reamplifica o sinal presente em sua base.

7 TRANSISTORES ESPECIAIS

Até agora foi estudado os transistores bipolares, se baseiam em dois tipos de cargas: lacunas e elétrons, e são utilizados amplamente em circuitos lineares. No entanto existem aplicações nos quais os transistores unipolares com a sua alta impedância de entrada são uma alternativa melhor. Este tipo de transistor depende de um só tipo de carga, daí o nome unipolar. Há dois tipos básicos: os *transistores de efeito de campo de junção* (JFET - Junction Field Effect transistor) e os *transistores de efeito de campo de óxido metálico* (MOSFET).

7.1 JFET

Na Figura 7-1, é mostrada a estrutura e símbolo de um transistor de efeito de campo de junção ou simplesmente JFET.

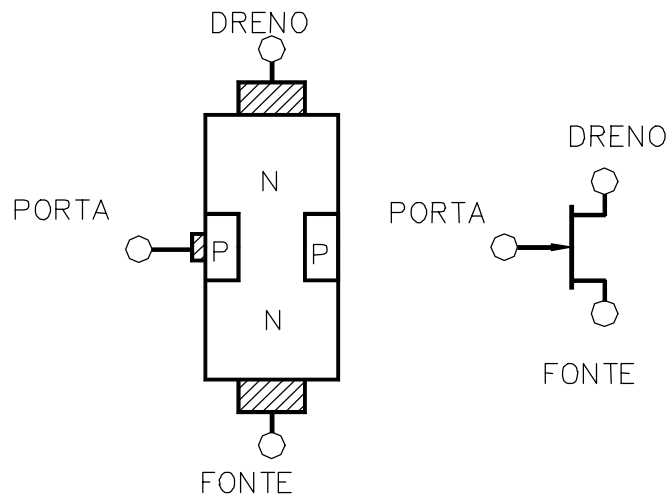


Figura 7-1

a condução se dá pela passagem de portadores de carga da fonte (S - Source) para o dreno (D), através do canal entre os elementos da porta (G - Gate).

O transistor pode ser um dispositivo com canal *n* (condução por elétrons) ou com canal *p* (condução por lacunas). Tudo que for dito sobre o dispositivo com canal *n* se aplica ao com canal *p* com sinais opostos de tensão e corrente.

POLARIZAÇÃO DE UM JFET

A Figura 7-2 mostra a polarização convencional de um JFET com canal *n*. Uma alimentação positiva V_{DD} é ligada entre o dreno e a fonte, estabelecendo um fluxo de corrente através do canal. Esta corrente também depende da largura do canal.

Uma ligação negativa V_{GG} é ligada entre a porta e a fonte. Com isto a porta fica com uma polarização reversa, circulando apenas uma corrente de fuga e, portanto, uma alta impedância entre a porta e a fonte. A polarização reversa cria camadas de depleção em volta da regiões *p* e

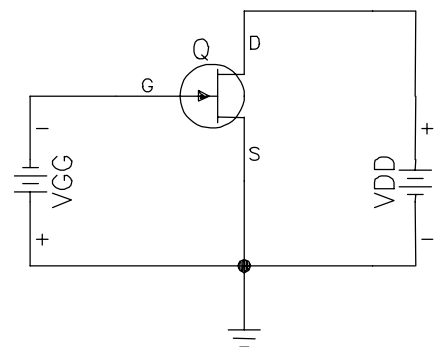


Figura 7-2

isto estreita o canal condutor (D-S). Quanto mais negativa a tensão V_{GG} , mais estreito torna-se o canal.

Para um dado V_{GG} , as camadas de depleção tocam-se e o canal condutor (D-S) desaparece. Neste caso, a corrente de dreno está cortada. A tensão V_{GG} que produz o corte é simbolizada por $V_{GS(Off)}$.

CURVA CARACTERÍSTICA DE DRENO

Para um valor constante de V_{GS} , o JFET age como um dispositivo resistivo linear (na região ôhmica) até atingir a condição de pinçamento ou estrangulamento. Acima da condição de estrangulamento e antes da ruptura por avalanche, a corrente de dreno permanece aproximadamente constante.

Os índices I_{DSS} referem-se a corrente do dreno para a fonte com a porta em curto ($V_{GS}=0V$). I_{DSS} é a corrente de dreno máxima que um JFET pode produzir.

Na Figura 7-3, é mostrado um exemplo de curva para um JFET. Quando o JFET está saturado (na região ôhmica), V_{DS} situa-se entre 0 e 4V, dependendo da reta de carga. A tensão de saturação mais alta (4V) é igual à intensidade da tensão de corte da porta-fonte ($V_{GS(Off)} = -4V$). Esta é uma propriedade inerente a todos os JFET's.

Para polarizar um transistor JFET é necessário saber a função do estágio, isto é, se o mesmo irá trabalhar como *amplificador* ou como *resistor controlado por tensão*. Como amplificador, a região de trabalho é o trecho da curva, na Figura 7-3, após a condição de pinçamento e à esquerda da região de tensão V_{DS} de ruptura. Se for como resistor controlado por tensão a região de trabalho é entre V_{DS} igual a zero e antes de atingir a condição de pinçamento.

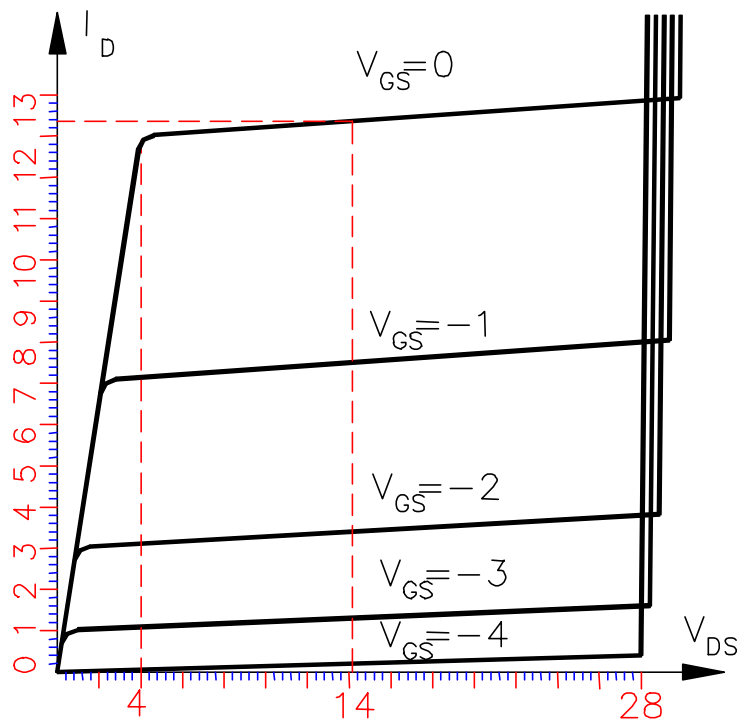


Figura 7-3

CURVA DE TRANSCONDUTÂNCIA

A curva de transcondutância de um JFET é um gráfico da corrente de saída versus a tensão de entrada, I_D em função de V_{GS} . A sua equação é :

$$I_D = I_{DSS} \left(1 - \frac{V_{GS}}{V_{GS(off)}} \right)^2$$

Eq. 7- 1

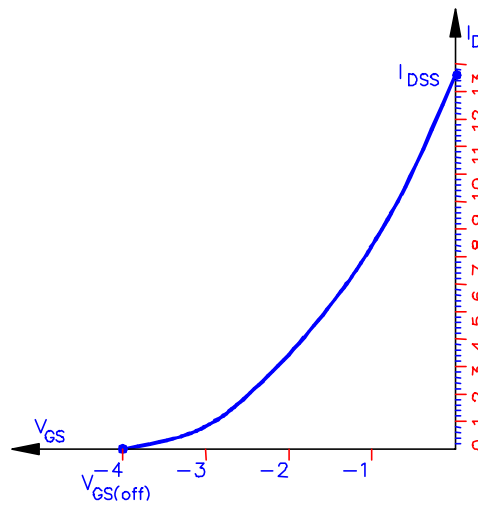


Figura 7-4

AUTOPOLARIZAÇÃO

a polarização de um transistor JFET se faz de maneira semelhante à polarização de transistor bipolar comum. Em outras palavras, usa-se o transistor JFET como se fosse um transistor bipolar.

Para um JFET funcionar corretamente devemos lembrar que, primeiramente, o mesmo deve estar reversamente polarizado entre porta e fonte. Na Figura 7-5 vemos um JFET polarizado, ou seja, com resistores ligados aos terminais para limitar tensões e correntes convenientemente, como visto na polarização de transistores bipolares.

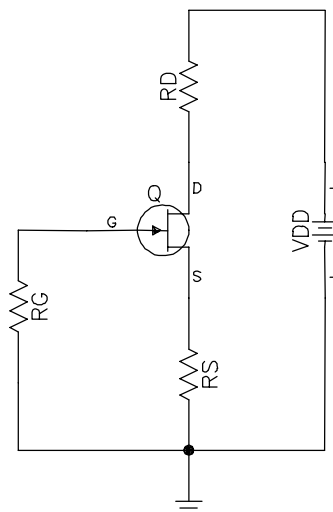


Figura 7-5

Esse é o tipo de polarização mais comum e se *chama autopolarização por derivação de corrente*, pois o V_{GS} aparece devido à corrente de dreno sobre R_S , o que resulta em V_{RS} .

Essa tensão, distribui-se entre R_G e a junção reversa, que, como tal, possui uma alta resistência. Assim aparecem V_{RG} e V_{GS} que somadas perfazem V_{RS} .

$$V_{RG} = V_{RS} + V_{GS} \quad \text{Eq. 7- 2}$$

o diodo porta-fonte está reversamente polarizado e a corrente I_G é uma pequena corrente de fuga aproximadamente igual a zero.

$$V_{RG} = I_G R_G \cong 0 \quad \text{Eq. 7- 3}$$

unindo as Eq. 7-2 e Eq. 7-3

$$V_{RS} = -V_{GS} = R_S I_S \quad \text{Eq. 7- 4}$$

A corrente de fonte é a soma da corrente de dreno e de porta. Naturalmente a corrente de dreno é muito maior que a de porta. Então:

$$I_D \cong I_S \quad \text{Eq. 7- 5}$$

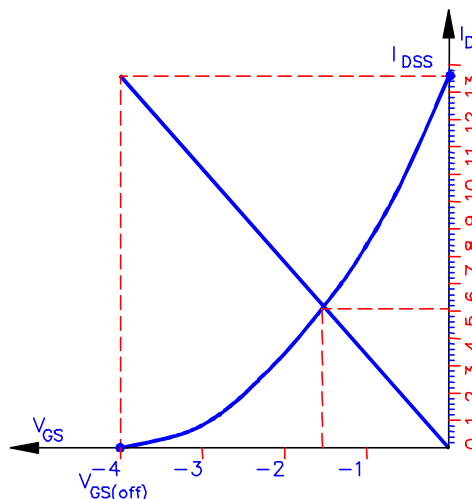
Análise da malha do lado direito do circuito:

$$V_{DD} = I_D (R_D + R_S) + V_{DS} \quad \text{Eq. 7- 6}$$

RETA DE AUTOPOLARIZAÇÃO

Para a polarização do JFET, uma alternativa é o uso da curva de transcondutância para encontrar o ponto Q de operação. Seja a curva da Figura 7-4 a base para encontrar o ponto Q. A corrente de dreno máxima é de 13,5mA, e a tensão de corte da porta-fonte é de -4V. Isso significa que a tensão da porta tem de estar entre 0 e -4V. Para descobrir este valor, pode-se fazer o gráfico da Figura 7-4 e ver onde ela intercepta a curva de transcondutância.

Exemplo 7-1 Se o resistor da fonte de um circuito de autopolarização for de 300Ω. Qual o ponto Q. Usar o gráfico da Figura 7-4.



SOL.: A equação de V_{GS} é

$$V_{GS} = -I_D \cdot 300$$

para traçar a reta basta considerar $I_D = 0$ e $I_D = I_{DSS}$. Para I_D nulo, $V_{GS} = 0$ e para o outro valor de I_D , $V_{GS} = 13,5\text{m} \cdot 300 = -4\text{V}$. Aplicando na curva, o ponto Q é :

$$V_{GS} = -1,5\text{V} \text{ e } I_D = 5\text{mA}$$

SELEÇÃO DO R_S

O ponto Q varia conforme o valor de R_S . O ideal é escolher um R_S em que o ponto Q fique na região central, como o do Exemplo 7-1 .

O método mais simples para escolher um valor para R_S é

$$R_S = \frac{V_{GS(off)}}{I_{DSS}} \quad \text{Eq. 7-7}$$

Este valor de R_S não produz um ponto Q exatamente no centro da curva, mas é aceitável para a maioria dos circuitos.

TRANSCONDUTÂNCIA

Grandeza designada por g_m e é dada por:

$$g_m = \frac{\Delta I_D}{\Delta V_{GS}} = \frac{i_d}{v_{gs}} \quad \text{Eq. 7-8}$$

$$i_d = g_m v_{gs} \quad \text{Eq. 7-9}$$

g_m é a inclinação da curva de transcondutância (Figura 7-4) para cada pequena variação de V_{GS} . Ou em outras palavras, é uma medida de como a tensão de entrada controla efetivamente a corrente de saída. A unidade é o *mho*, (razão entre a corrente e a tensão - 1/Ohm). O equivalente formal é o *Siemens*.

A Figura 7-6 mostra o circuito equivalente *ca* simples para um JFET válida para baixas frequências. Há uma resistência R_{GS} muito alta entre a porta e a fonte. Esse valor está na faixa de centenas de $M\Omega$. O dreno do JFET funciona como uma fonte de corrente com um valor de $g_m V_{GS}$.

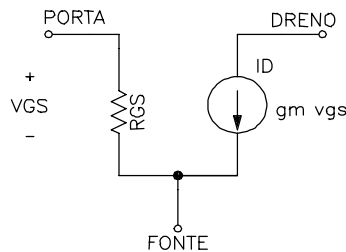


Figura 7-6

A Eq. 7-10 mostra como obter $V_{GS(off)}$ a partir da corrente máxima de dreno e da transcondutância para $V_{GS} = 0V$ (g_{mo}).

$$v_{gs(off)} = -\frac{2I_{DSS}}{g_{mo}} \quad \text{Eq. 7-10}$$

abaixo o valor de g_m para um dado V_{GS} .

$$g_m = g_{mo} \left(1 - \frac{v_{gs}}{v_{gs(off)}} \right) \quad \text{Eq. 7-11}$$

TRANSCONDUTÂNCIA DE UM TRANSISTOR BIPOLAR

O conceito de transcondutância pode ser usado em transistores bipolares. Ela é definida como para os JFET's. Com base na Eq. 7-8:

$$g_m = \frac{\Delta I_C}{\Delta V_{BE}} = \frac{i_c}{v_{be}}$$

como $r'_e = v_{be}/i_e$

$$g_m = \frac{1}{r'_e} \tag{Eq. 7- 12}$$

esta relação ajuda no momento de comparar circuitos bipolares com JFET's.

AMPLIFICADOR FONTE COMUM

A Figura 7-7 mostra um amplificador fonte comum. Ele é similar a um amplificador emissor comum. As regras aplicadas para a análise são as mesmas

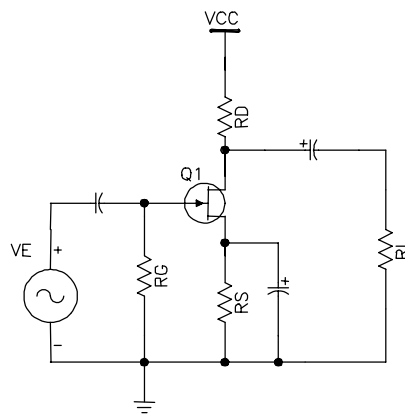


Figura 7-7

Na Figura 7-8 o equivalente ca para a análise do ganho.

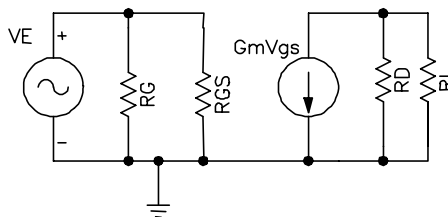


Figura 7-8

o resistor de carga está em paralelo com a resistência de dreno. Simplificando:

$$r_d = R_D // R_L$$

Quando a corrente de saída $g_m v_{ent}$ flui através de r_d ela produz uma tensão de saída

$$V_{saída} = -r_d g_m v_{ent} \tag{Eq. 7- 13}$$

dividindo ambos os lados por v_{ent}

$$\frac{V_{\text{saída}}}{V_{\text{ent}}} = -r_d g_m \frac{V_{\text{ent}}}{V_{\text{ent}}}$$

finalmente o ganho de tensão ca para fonte comum

$$A_v = -g_m r_d \quad \text{Eq. 7- 14}$$

notar a semelhança com a do amplificador em emissor comum

$$A_v = -\frac{r_c}{r_e} \therefore g_m = \frac{1}{r_e} \Rightarrow A_v = -g_m r_c$$

AMPLIFICADOR COM REALIMENTAÇÃO PARCIAL

Na Figura 7-9 tem um amplificador com realimentação parcial

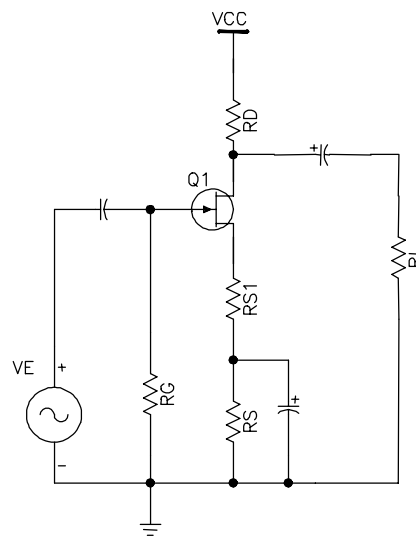


Figura 7-9

o ganho por analogia com o transistor bipolar, considerando $r'_e = 1/g_m$, é:

$$A_v = -\frac{r_d}{r_{s1} + 1/g_m} = -\frac{g_m r_d}{1 + g_m r_{s1}} \quad \text{Eq. 7- 15}$$

AMPLIFICADOR SEGUIDOR DE FONTE

A Figura 7-10 mostra um seguidor de fonte

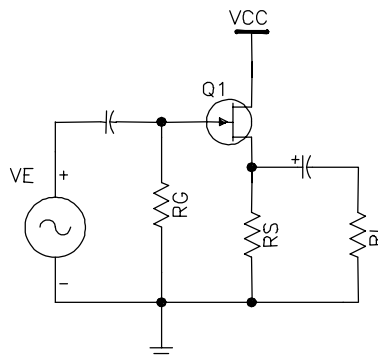


Figura 7-10

Novamente por analogia:

$$A_v = \frac{r_s}{r_s + 1/g_m} = \frac{g_m r_s}{1 + g_m r_s} \quad \text{Eq. 7- 16}$$

7.2 MOSFET

O FET de *óxido de semicondutor e metal*, MOSFET, tem uma fonte, uma porta e um dreno. A diferença básica para o JFET é porta isolada eletricamente do canal. Por isso, a corrente de porta é extremamente pequena, para qualquer tensão positiva ou negativa.

MOSFET DE MODO DEPLEÇÃO

A Figura 7-11 mostra um MOSFET de modo depleção canal *n* e o seu símbolo. O substrato em geral é conectado a fonte (pelo fabricante), Em algumas aplicações usa-se o substrato para controlar também a corrente de dreno. Neste caso o encapsulamento tem quatro terminais.

Os elétrons livres podem fluir da fonte para o dreno através do material *n*. A região *p* é chamada de substrato, e ela cria um estreitamento para a passagem dos elétrons livres da fonte ao dreno.

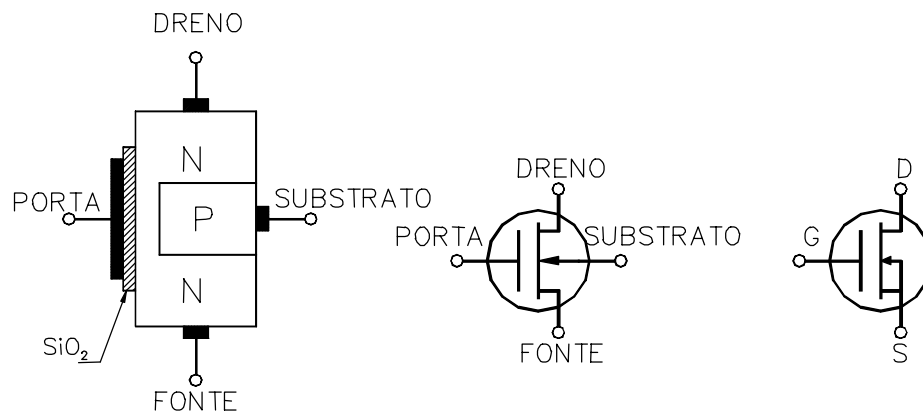


Figura 7-11

A fina camada de dióxido de silício (SiO_2), que é um isolante, impede a passagem de corrente da porta para o material *n*.

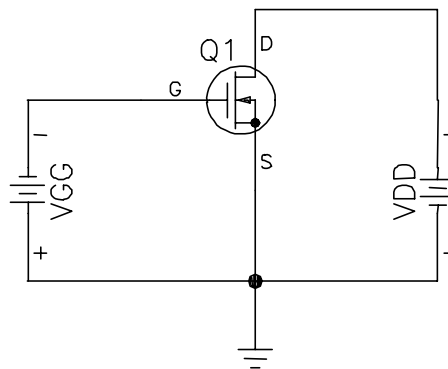


Figura 7-12

A Figura 7-12 mostra o MOSFET de modo depleção com uma tensão de porta negativa. A tensão V_{DD} força os elétrons livres a fluir através do material n . Como no JFET a tensão de porta controla a largura do canal. Quanto mais negativa a tensão, menor a corrente de dreno. Até um momento que a camada de depleção fecha o canal e impede fluxo dos elétrons livres. Com V_{GS} negativo o funcionamento é similar ao JFET.

Como a porta está isolada eletricamente do canal, pode-se aplicar uma tensão positiva na porta (inversão de polaridade bateria V_{GG} do circuito da Figura 7-12). A tensão positiva na porta aumenta o número de elétrons livres que fluem através do canal. Quanto maior a tensão, maior a corrente de dreno. Isto é que a diferença de um JFET.

MOSFET DE MODO CRESCIMENTO OU INTENSIFICAÇÃO

O MOSFET de modo crescimento ou intensificação é uma evolução do MOSFET de modo depleção e de uso generalizado na indústria eletrônica em especial nos circuitos digitais.

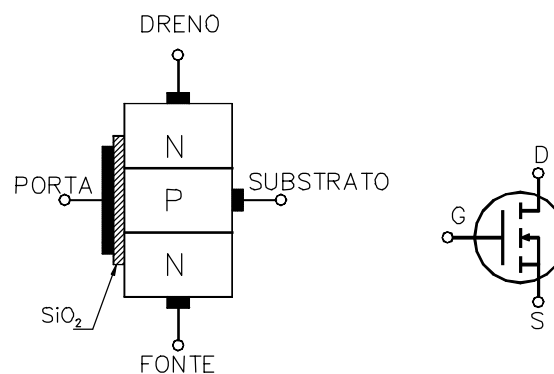


Figura 7-13

A Figura 7-13 mostra um MOSFET de canal n do tipo crescimento e o seu símbolo. O substrato estende-se por todo caminho até o dióxido de silício. Não existe mais um canal n ligando a fonte e o dreno.

Quando a tensão da porta é zero, a alimentação V_{DD} força a ida dos elétrons livres da fonte para o dreno, mas o substrato p tem apenas uns poucos elétrons livres produzidos termicamente. Assim, quando a tensão da porta é zero, o MOSFET fica no estado desligado (Off). Isto é totalmente diferente dos dispositivos JFET e MOSFET de modo depleção.

Quando a porta é positiva, ela atrai elétrons livres na região p . Os elétrons livres recombinam-se com as lacunas na região próxima ao dióxido de silício. Quando a tensão é suficientemente positiva, todas as lacunas encostadas a dióxido de silício são preenchidas e elétrons livres começam a fluir da fonte para o dreno. O efeito é o mesmo que a criação de uma fina camada de material tipo n próximo ao dióxido de silício. Essa camada é chamada de camada de inversão tipo n . Quando ela existe o dispositivo, normalmente aberto, de repente conduz e os elétrons livres fluem facilmente da fonte para o dreno.

O V_{GS} mínimo que cria a camada de inversão tipo n é chamado tensão de limiar, simbolizado por $V_{GS(th)}$. Quando V_{GS} é menor que $V_{GS(th)}$, a corrente de dreno é zero. Mas quando V_{GS} é maior que $V_{GS(th)}$, uma camada de inversão tipo n conecta a fonte ao dreno e a corrente de dreno é alta. $V_{GS(th)}$ pode variar de menos de 1V até mais de 5V dependendo do MOSFET.

A Figura 7-14 mostra as curvas $I_D \times V_{DS}$ e $I_D \times V_{GS}$ do MOSFET de modo intensificação e reta de carga típica. No gráfico $I_D \times V_{DS}$, a curva mais baixa é para $V_{GS(th)}$. Quando V_{GS} maior que $V_{GS(th)}$, a corrente de dreno é controlada pela tensão da porta. Neste estágio o

MOSFET pode trabalhar tanto quanto um resistor (região ôhmica) quanto uma fonte de corrente. A curva $I_D \times V_{GS}$, é a curva de transcondutância e é uma curva quadrática. O início da parábola está em $V_{GS(th)}$. Ela é

$$I_D = k(V_{GS} - V_{GS(th)})^2 \quad \text{Eq. 7- 17}$$

onde k é uma constante que depende do MOSFET em particular.

O fabricante fornece os valores de $I_{D(on)}$ e $V_{GS(on)}$. Então rescrevendo a fórmula:

$$I_D = KI_{D(on)} \quad \text{Eq. 7- 18}$$

onde

$$K = \left(\frac{V_{GS} - V_{GS(th)}}{V_{GS(on)} - V_{GS(th)}} \right)^2 \quad \text{Eq. 7- 19}$$

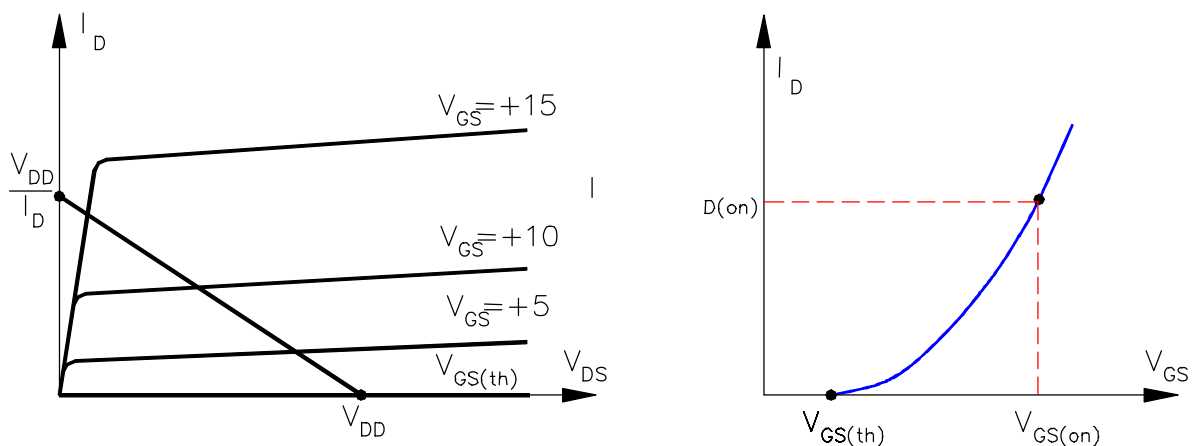


Figura 7-14

TENSÃO PORTA-FONTE MÁXIMA

Os MOSFET têm uma fina camada de dióxido de silício, um isolante que impede a circulação de corrente de porta tanto para tensões positivas como negativas. Essa camada isolante é mantida tão fina quanto possível para dar a porta um melhor controle sobre a corrente de dreno. Como a camada é muito fina, é fácil destruí-la com uma tensão porta fonte excessiva. Além da aplicação direta de tensão excessiva entre a porta fonte, pode-se destruir a camada isolante devido a transientes de tensão causados por retirada/colocação do componente com o sistema ligado. O simples ato de tocar um MOSFET pode depositar cargas estáticas suficiente que exceda a especificação de V_{GS} máximo. Alguns MOSFET são protegidos por diodos zener internos em paralelo com a porta e a fonte. Mas eles tem como inconveniente, diminuir a impedância de entrada.

7.3 FOTOTRANSISTOR E ACOPLADOR ÓPTICO

FOTOTRANSISTOR

Os fototransistores são constituídos basicamente de duas junções, havendo uma janela que permite a incidência de a luz sobre a junção base-emissor, aumentando a condutividade deste diodo emissor, com o conseqüente aumento da corrente de coletor. Na Figura 7-15, um exemplo de curva $I_C \times V_{CE}$.

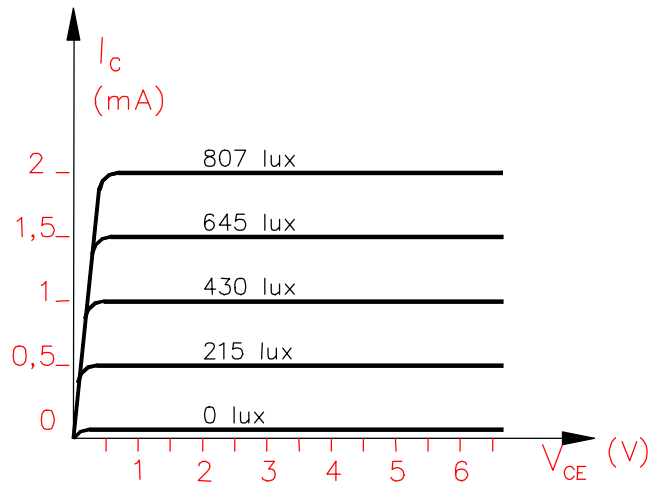
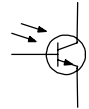


Figura 7-15

Sempre que houver luz incidindo sobre a base, haverá uma corrente de base e, portanto, o transistor deixa de ser aberto. Abaixo, a representação de um fototransistor:

Um fotodiodo é uma alternativa ao fototransistor. A diferença é que a luz incidindo no fotodiodo gera a corrente que atravessa o diodo, enquanto no fototransistor, esta mesma luz produz uma corrente de base e por sua vez uma corrente de coletor que é β vezes maior que no fotodiodo. A maior sensibilidade do fototransistor traz como desvantagem uma redução na velocidade de chaveamento.



ACOPLADOR ÓPTICO

A Figura 7-16 mostra um acoplador óptico. Consiste de um LED próximo a um fototransistor, ambos encapsulados em um mesmo invólucro. Ele é muito mais sensível que um LED e fotodiodo devido ao ganho β . O funcionamento é simples, qualquer variação em V_S produz uma variação na corrente do LED, que faz variar a emissão de luz e, portanto, a corrente no fototransistor. Isso por sua vez, produz uma variação na tensão dos terminais coletor-emissor. Em suma, um sinal de tensão é acoplado do circuito de entrada para o circuito de saída.

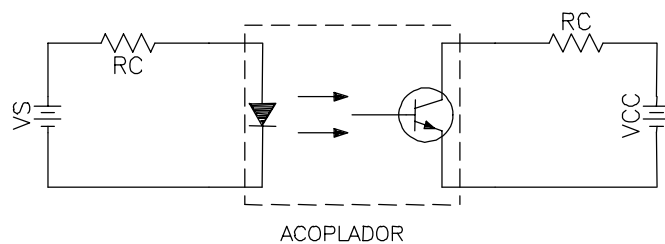
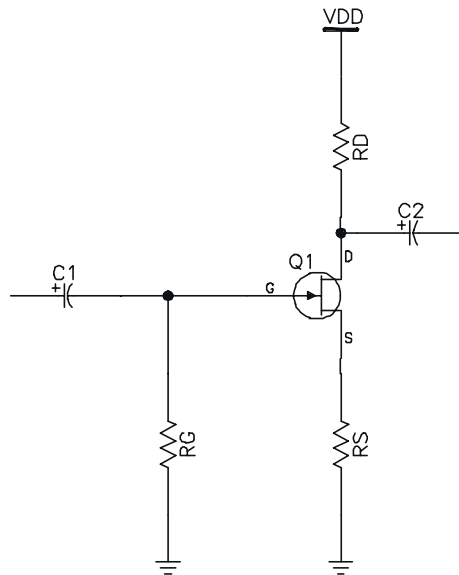


Figura 7-16

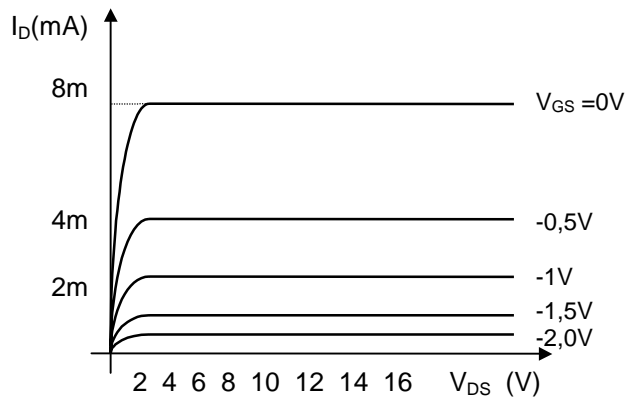
A grande vantagem de um acoplador óptico é o isolamento elétrico entre os circuitos de entrada e de saída. Não existe nenhuma relação entre os terras de entrada e saída.

7.4 EXERCÍCIOS

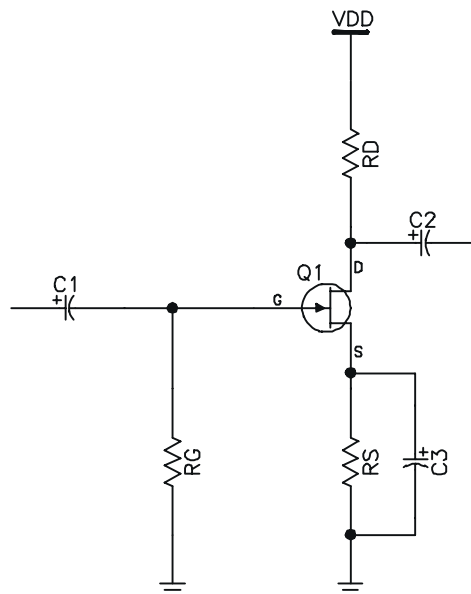
Ex. 7-1) No circuito da Figura abaixo, calcule I_D , R_S e R_D . Dados: $R_D+R_S=12k\Omega$, $V_{DD}=20V$, $V_{DS}=8V$ e $V_{GS}=-1,2V$.



Ex. 7-2) Dados: $V_{DD} = +12V$, $V_{GSQ} = -0,5V$ (tensão de operação de V_{GS}) e $I_D = 8mA$ (para $V_{DS} = 0V$). Calcule R_D , R_S e R_G (suponha $I_G = 5\mu A$), para o circuito de autopolarização. Utilize o método da reta de carga e a curva a seguir.



Ex. 7-3) No circuito da figura abaixo calcule A_V e Z_{ENT} . Dados: $g_m = 3000\mu mho$, $R_G = 2M\Omega$, $R_S = 1k\Omega$, $R_D = 4k7\Omega$ e $V_{DD} = 18V$.

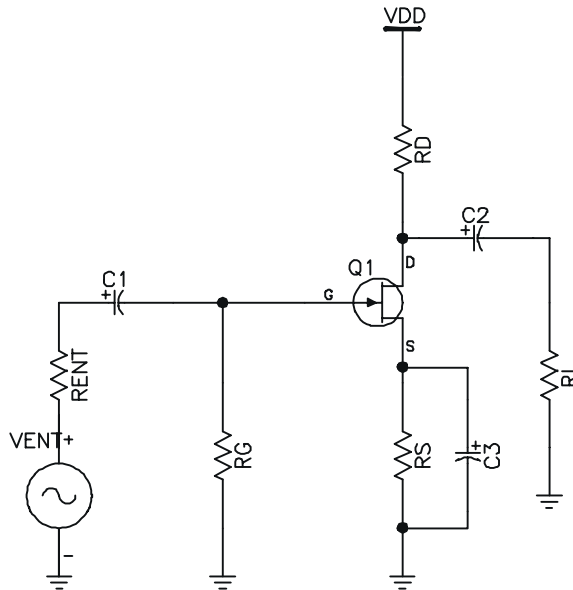


Ex. 7-4) No circuito seguidor de fonte, com $R_G = 1M\Omega$ e $R_S = 3k\Omega$, calcule o ganho de tensão, sabendo que: $V_{DD} = +9V$, $V_{GS(OFF)} = -4V$, $I_{DQ} = 1,6mA$, $I_{DSS} = 16mA$ e $V_{GS(OFF)} = -5V$.

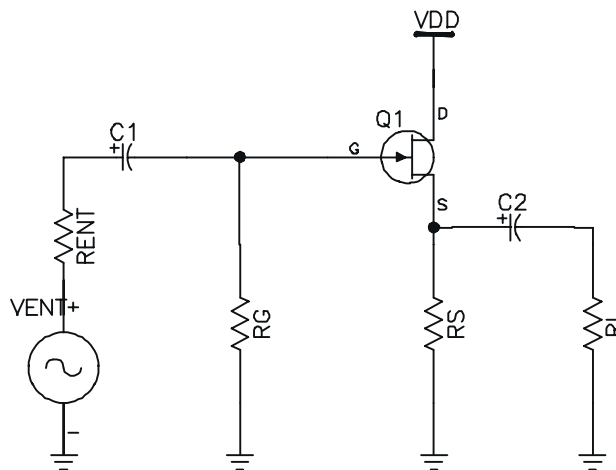
Ex. 7-5) Um 2N5457 tem $I_{DSS} = 5mA$ e $g_{m0} = 5.000\mu mho$. Qual I_D para $V_{GS} = -1V$? Qual o valor de g_m para essa corrente de dreno?

Ex. 7-6) Se $g_m = 3.000\mu mho$ na figura 3. Qual a tensão c.a. de saída? Dados: $v_{ent} = 2mV$, $R_{ent} = 100k\Omega$, $R_G = 10M\Omega$, $R_S = 270\Omega$, $R_D = 1k\Omega$, $R_L = 10k\Omega$ e $V_{DD} = +15V$

Ex. 7-7) O amplificador JFET da figura abaixo, tem $V_{GS(OFF)} = -4V$ e $I_{DSS} = 12mA$. Nesse caso qual a tensão c.a. de saída? Dados: $v_{ent} = 2mV$, $R_{ent} = 100k\Omega$, $R_G = 10M\Omega$, $R_S = 270\Omega$, $R_D = 1k\Omega$, $R_L = 10k\Omega$ e $V_{DD} = +15V$.



Ex. 7-8) Se o seguidor de fonte da figura abaixo tem $g_m = 2.000\mu mho$, qual a tensão c.a. de saída? Dados: $v_{ent} = 5mV$, $R_{ent} = 100k\Omega$, $R_G = 10M\Omega$, $R_S = 3900\Omega$, $R_L = 1k\Omega$ e $V_{DD} = +15V$.



8 REFERÊNCIA BIBLIOGRÁFICA

- 📖 CATHEY, Jimmie J. Dispositivos e circuitos eletrônicos, 1ª ed. São Paulo, Makron Books, 1994. (coleção Schaum)
 - 📖 HONDA, Renato. *850 exercícios de eletrônica*, 3ª ed. São Paulo, Érica, 1991.
 - 📖 MALVINO, Albert Paul. *Eletrônica Vol. I*, 4ª ed. São Paulo, Makron Books, 1997.
 - 📖 MELLO, Hilton Andrade de; INTRATOR, Edmond. *Dispositivos semicondutores*, 3ª ed. Rio de Janeiro, Livros técnicos e Científicos, 1978.
-