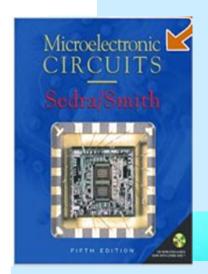
# Transistor Bipolar de Junção TBJ



Cap. 4 Sedra/Smith Cap. 8 Boylestad Cap. 11 Malvino

Amplificador BC e CC

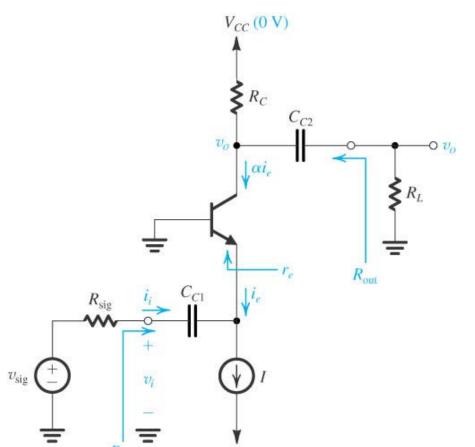


### Notas de Aula SEL 313 Circuitos Eletrônicos 1 Parte 7

1º Sem/2017 Prof. Manoel

#### Amplificador em Base-Comum (BC)

Nesta configuração, a base aparece " aterrada" com o sinal CA sendo aplicado entre Emissor-Base e sendo retirado entre Coletor-Base. No circuito a seguir é indicado os pontos de definição de  $R_i$  e de  $R_0$ .



Os capacitores novamente servem ao acoplamento de sinais e têm grande capacitância.

O circuito pode ser analisado com ou sem a carga  $R_L$ , através de um dos modelos de sinais CA.

**Figura 2.74** Configuração Base-Comum com fonte de corrente CC de emissor.

#### Modelo CA do caso BC

Para estas configurações, os modelos tipo T são mais apropriados, embora qualquer um deles possam ser usados e fornecendo os mesmos resultados.

Uma forma modificada do modelo CA é vista no diagrama a direita e facilita a análise do circuito.

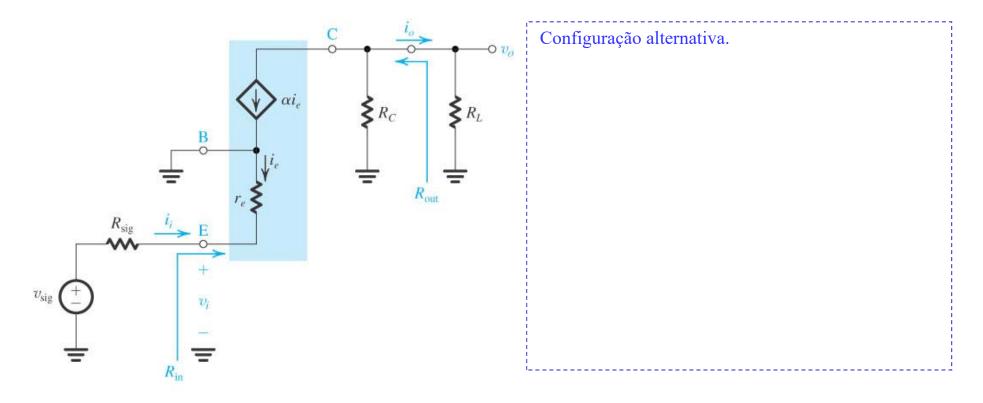


Figura 2.75 Modelo CA do caso BC e modelo T.

#### Análise do caso BC

Como no caso do amplificador EC, deseja-se obter os índices de desempenho tais como ganhos e impedâncias do amplificador BC.

Por inspeção do circuito na figura 2.75 tem-se que a impedância de entrada será:

$$R_i = r_e \tag{2.60}$$

O ganho de tensão pode ser obtido, sabendo-se : (sem  $R_L$  no circuito)

$$v_0 = R_C i_0 = -\alpha i_e R_C$$
 (2.61)

e,

$$i_e = \frac{-v_s}{R_s + r_e}$$
 ou  $v_s = -(R_s + r_e)i_e$  (2.62)

#### então:

$$A_{v} = \frac{v_{0}}{v_{s}} = \frac{\alpha R_{C}}{R_{s} + r_{e}}$$
 (2.63)

#### Análise do caso BC

#### Para o ganho de corrente, observa-se:

$$A_{i} = \frac{i_{0}}{i_{i}} = \frac{-\alpha i_{e}}{-i_{e}} = \alpha$$
 (2.64)

e, finalmente tem-se que a impedância de saída será:

$$R_0 = R_C \qquad \text{(sem a carga } R_L\text{)} \tag{2.65}$$

#### Desta configuração, conclui-se:

 $R_i$ : baixa, pois  $r_e$  é pequeno;

 $R_0$  : baixa, pois  $R_C$  é baixo;

 $A_v$ : independente de  $\beta$  e fortemente dependente de  $R_s$  e não inversor;

 $A_i$  : aproximadamente 1 ( $\alpha \cong 1$ );

#### Avaliação da configuração BC

Em virtude dos resultados anteriores, esta configuração não serve como amplificador de tensão, pois tem ganho relativamente baixo e pequena impedância de entrada. Devido a esta última característica, ele absorve pouca parcela do sinal da fonte.

A propriedade de ganho 1 em corrente, propicia que este amplificador seja útil com "buffer" de corrente, pois consegue transpor uma mesma corrente de uma resistência pequena  $r_e$  pra uma mais elevada  $R_C$ .

#### Exemplo 2.13

Considere na figura 2.74,  $R_C = R_s = 5 \text{ k}\Omega$ , I = 1 mA,  $\beta = 100 \text{ e efeito Early desprezível}$ . Obter os ganhos e impedâncias do circuito.

Solução: Adotando-se então o modelo T, seus parâmetros de circuito são:

$$r_e = \frac{V_T}{I_E} = \frac{25\text{m}}{1\text{m}} = 25 \ \Omega$$
 e  $\alpha = \frac{\beta}{\beta + 1} = 0.99$ 

#### Exemplo 2.13 Cont.

Usando-se as expressões obtidas para este caso:

Da Eq. (2.60)

$$R_i = r_e = 25 \quad \Omega$$

Da Eq. (2.63)

$$A_v = \frac{\alpha R_C}{R_s + r_e} = \frac{0.99.5 \text{k}}{5 \text{k} + 25} = 0.985 \text{ V/V}$$

Da Eq. (64) 
$$A_i = \alpha = 0.99$$
 A/A

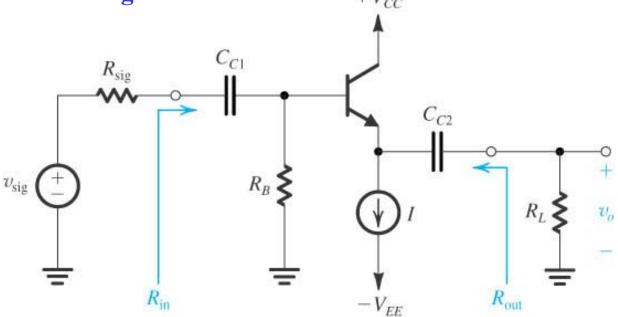
Da Eq.(65)

$$R_0 = R_C = 5$$
 k $\Omega$ 

## Configuração Coletor-Comum (CC) ou Seguidor de Emissor

A característica fundamental é o terminal de coletor ligado diretamente à fonte. Desta forma, para os sinais CA este terminal se configura com conectado ao potencial de "terra".

O sinal CA é aplicado na base e retirado no emissor. A limitação de corrente  $I_E$  e  $I_C$  é realizada pelo resistor de emissor ou por uma fonte de corrente com a seguir.  $+v_{cc}$ 



**Figura 2.76** Configuração Coletor-Comum com fonte de corrente CC de emissor.

#### Modelo CA do caso Coletor-Comum

Como regra geral, sempre que houver um resistor no terminal de emissor, o uso dos modelos T são mais indicados.

A seguir é mostrado o respectivo circuito CA com modelo T e, a direita, uma versão alternativa que facilita a análise.

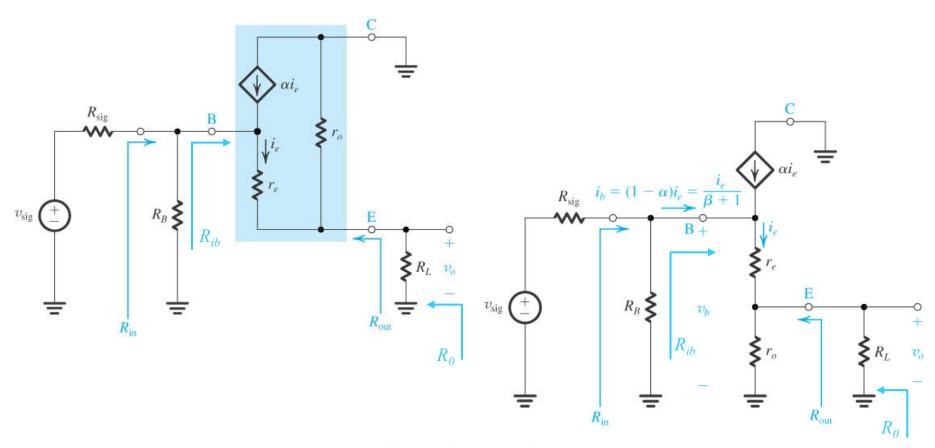


Figura 2.77 Modelo CA do caso Coletor-Comum.

#### Análise do caso Coletor-Comum

A versão alternativa se assemelha ao circuito da figura 2.76 do caso EC-com- $R_E$  em que  $R_C$ =0 e  $R_E$ = $(r_0//R_L)$ . Assim a análise pode ser conduzida de forma semelhante.

A impedância de entrada segue então como sendo:

$$R_{ib} = (\beta + 1)[r_e + (r_0 // R_L)]$$
 (2.66-a)

$$R_{in} = R_B // R_{ib}$$
 (2.66-b)

e desde que  $r_e \ll R_L \ll r_0$ , tem-se :

$$R_{ib} \cong (\beta + 1)R_L \tag{2.67}$$

Isto implica que esta configuração apresenta uma  $R_{ib}$  muito elevada. Para se garantir um  $R_{in}$  também elevada, há o compromisso de projeto de se ter  $R_B$  também elevada e exibindo pouco efeito de carga sobre a fonte de sinal ou circuitos anteriores.

De outra forma, se  $R_i$  é muito maior que  $R_S$  da fonte ou que  $R_0$  de um estágio anterior, todo o sinal da fonte é transferido para o circuito.

#### Análise do caso Coletor-Comum

Analogamente ao caso (EC+ $R_E$ ) estudado, a relação de  $v_s$  para  $v_b$  será :

$$\frac{v_b}{v_s} = \frac{R_{in}}{R_S + R_{in}} = \frac{\left(R_{ib} // R_B\right)}{R_S + \left(R_{ib} // R_B\right)}$$
(2.68)

Desde que  $\beta$  tem valor elevado, a expressão (2.68) tende á unidade, ou seja, todo o sinal da fonte é passado para o circuito, tal como já antecipado.

A tensão de saída é retirada no divisor de tensão formado por  $[r_e + (r_0//R_L)]$ , tal que o ganho de tensão será :

$$\frac{v_0}{v_b} = \frac{(\beta + 1)(r_0 // R_L)}{R_{ib}}$$
 (2.69)

Novamente, desde que  $r_e$  é muito pequeno, a tensão de saída é muito próxima da de entrada. O ganho final é então :

$$A_{v} = \frac{v_{0}}{v_{s}} = \frac{v_{b}}{v_{s}} \cdot \frac{v_{0}}{v_{b}} = \frac{(R_{ib} // R_{B})(\beta + 1)(r_{0} // R_{L})}{[R_{S} + (R_{ib} // R_{B})]R_{ib}}$$
(2.70)

#### Análise do caso Coletor-Comum

A impedância de saída nesse caso é obtida equacionado-se o circuito com uma tensão de teste aplicada ao emissor e medindo-se a corrente, com  $v_s$ =0.

Desta análise resulta que:

$$R_{Out} = r_0 / / \left( r_e + \frac{\left( R_S / / R_B \right)}{\beta + 1} \right)$$
 (2.71)

ou, para  $r_0$  muito grande :

$$R_{Out} \cong r_e + \frac{R_S}{\beta + 1} \tag{2.72}$$

Isto implica em um valor muito pequeno para  $R_0$ .

Isto significa que quando este circuito é acoplado a outro, somente uma pequena parcela de sinal ficará retida (como queda de tensão) em  $R_0$ .

Finalmente, o ganho de corrente é obtido como sendo :

$$A_i = \frac{i_0}{i_b} = (\beta + 1) \frac{r_0}{r_0 + R_L} \cong (\beta + 1)$$
 (2.73)

#### Avaliação da configuração Coletor-Comum

As características gerais da configuração Coletor-Comum tornam este circuito ideal para acoplar fontes de sinais de alta impedância em cargas de baixa impedância. Este funcionamento é típicos dos circuitos denominados Isoladores.

O ganho de tensão é (quase) unitário e ambos os ganhos são positivos.

Em resumo, as principais características são:

 $R_i$  : muito grande;

 $R_0$  : baixo;

 $A_{\nu}$ : não inversor e aproximadamente 1;

 $A_i$ : elevado e positivo.

#### Exemplo 2.14

Se na figura (2.76),  $R_S = 10 \text{ k}\Omega$ ,  $R_B = 40 \text{k}\Omega$ ,  $R_L = 1 \text{ k}\Omega$ , I = 5 mA,  $\beta = 100$ , e  $V_A = 100 \text{ V}$ , obter os as impedâncias, as relações  $v_b/v_s$ ,  $v_0/v_b$  e os ganhos.

Solução: Parâmetros de modelo T.

$$r_e = \frac{V_T}{I_E} = \frac{25 \text{ m}}{5 \text{ m}} = 5 \Omega$$
  $r_0 = \frac{V_A}{I_C} = \frac{V_A}{\alpha I_E} = \frac{100}{0.99.5 \text{ m}} = 20,2 \text{ k}\Omega$ 

$$R_{ib} = (\beta + 1)[r_e + (r_0 // R_L)] = 96,74 \text{ k}\Omega$$
  $R_{in} = R_{ib} // R_B = 28,25 \text{ k}\Omega$ 

Da Eq. (2.71) 
$$R_0 = r_0 / \left( r_e + \frac{(R_s / R_B)}{\beta + 1} \right) = 83,86 \Omega$$

Da Eq. (2.68) 
$$\frac{v_b}{v_s} = \frac{R_{in}}{R_S + R_{in}} = 0,995 \text{ V/V}$$

Da Eq. (2.69) 
$$\frac{v_0}{v_b} = \frac{(\beta + 1)(r_0 // R_L)}{R_{ib}} = 0,739 \text{ V/V}$$

$$A_v = \frac{v_0}{v_s} = 0.735 \text{ V/V}$$

$$A_{v} = \frac{v_{0}}{v_{s}} = 0,735 \text{ V/V}$$
Da Eq. (2.73)
$$A_{i} = \frac{i_{0}}{i_{b}} = (\beta + 1) \frac{r_{0}}{r_{0} + R_{L}} = 96,2 \text{ A/A}$$

#### Exercício 2.14

Obter a expressões e valores de impedâncias e de ganhos da configuração Coletor-Comum indicada a seguir.

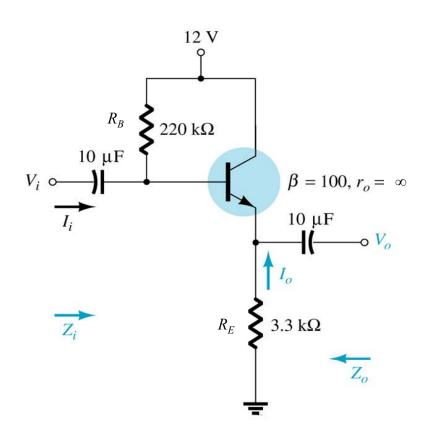


Figura 2.78 Exercício 2.14.

#### Exercício 2.15

Obter a expressões e valores de impedâncias e de ganhos da configuração Base-Comum indicada a seguir.

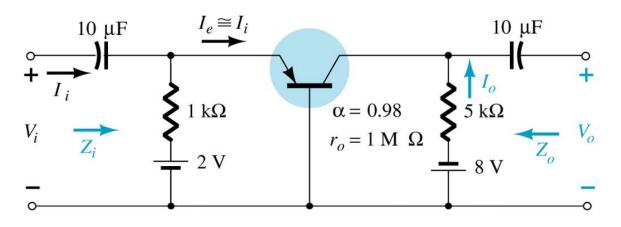


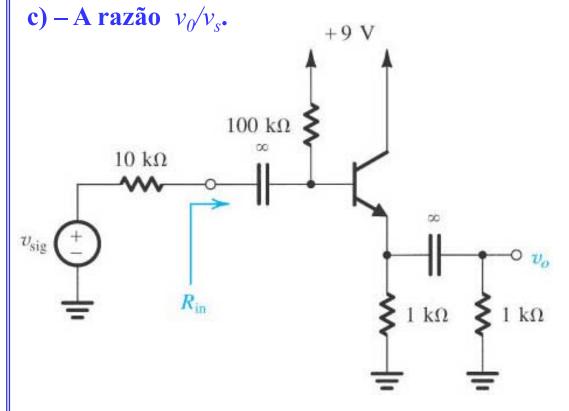
Figura 2.79 Exercício 2.15.

#### Exercício 2.16

Para o circuito a seguir o valor de  $\beta$  pode variar de 40 a 200. Para estes dois extremos calcule:

- a)  $-V_E$ ,  $I_E$  e  $V_B$ ;
- b) A impedância de entrada  $R_i$ ;

Figura 2.80 Exercício 2.16.



#### Bibliografia

#### Conteúdo:

SEDRA: Pgs. 274 a 280

**BOYLESTAD**: (Cap. 8)

MALVINO: Pgs. 344 a 375

#### Exercícios:

SEDRA: Exs. 4.29 a 4.37 Pgs. 323 - 325

BOYLESTAD: Exs. 14 a 23 Pgs. 317 - 318

**MALVINO:** Exs. 1 ao 18 Pgs. 370 - 372