§ 3.5

三种组态放大器的中频特性

- 1. 共发放大器
- 2. 共集放大器
- 3. 共基放大器
- 4. 放大电路的设计

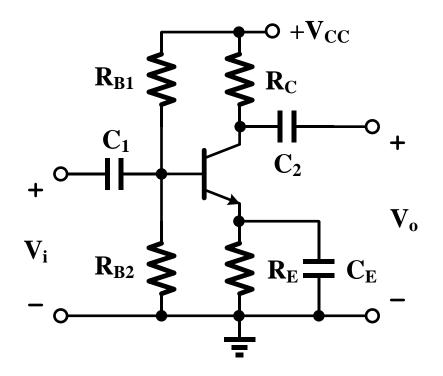
• 中频交流小信号分析

- 分析对象: BJT基本放大电路的中频交流通路
- 分析内容: 中频交流性能指标
- 分析方法: 模型法 (使用BJT交流小信号模型)

• 分析步骤:

- 第一步: 提取放大电路对应的中频交流通路
- 第二步:利用小信号模型替换BJT
- 第三步:根据定义分析中频交流性能指标

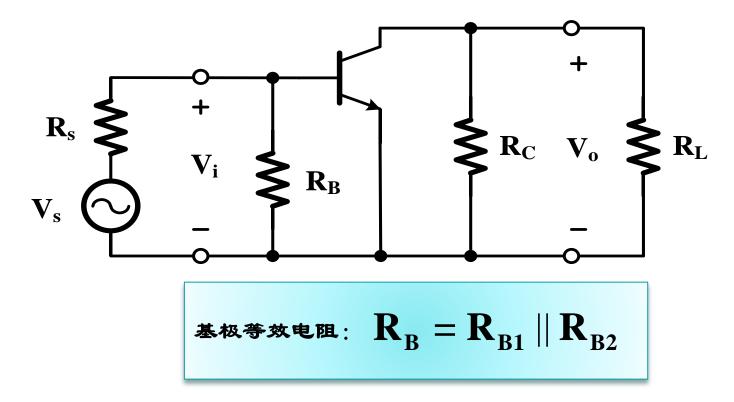
• 电路结构



直流偏置电路:定基压偏置,保证BJT处于放大态

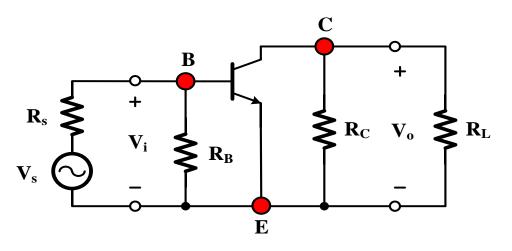
交流工作组态: 共发组态

• 中频交流通路



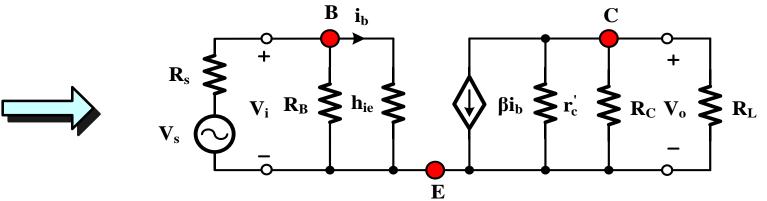
中频: 放大器的工作频段, 放大器的交流性能指标在该频段内与频率无关中频交流通路的画法: 直流电压源交流接地, 耦合电容、旁路电容交流短路

• 中频交流等效电路



绘图要求:

- 1. 一般情况下, 集电结电阻_f'。可 以忽略不计, 不必画出
- 2. 作中频交流等效电路图时,请标明输入与输出端口的电流、电压及其方向,标明控制电流i_b的方向



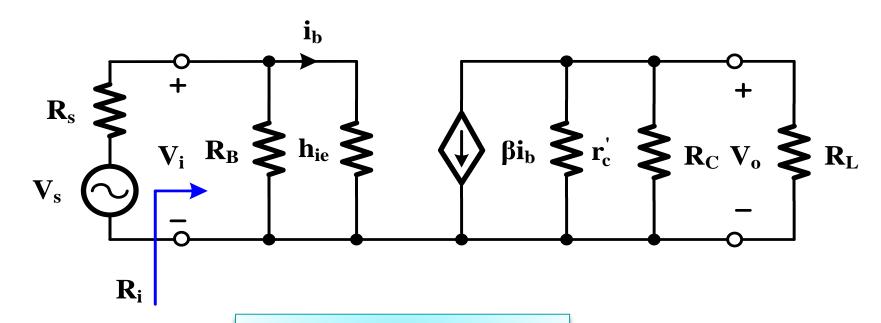
中频电压增益分析

$$\begin{cases} \mathbf{V}_{o} = -\beta \mathbf{i}_{b} \left(\mathbf{R}_{C} \parallel \mathbf{R}_{L} \right) \\ \mathbf{V}_{i} = \mathbf{i}_{b} \mathbf{h}_{ie} \end{cases} \Rightarrow \mathbf{A}_{V} = \frac{\mathbf{V}_{o}}{\mathbf{V}_{i}} \begin{vmatrix} \mathbf{R}_{L} = \frac{-\beta \left(\mathbf{R}_{C} \parallel \mathbf{R}_{L} \right)}{\mathbf{h}_{ie}} \end{cases}$$

中频电流增益分析

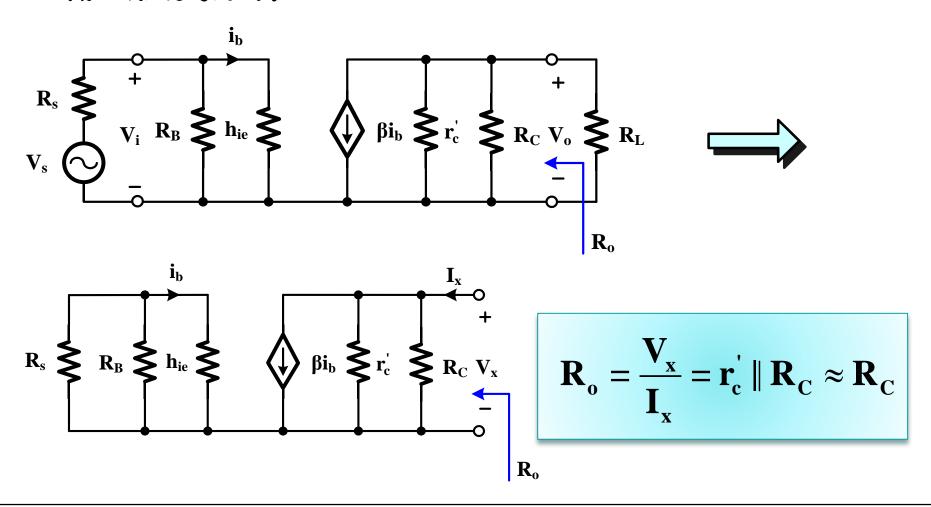
$$\begin{cases} I_o = -\beta i_b \frac{R_C}{R_C + R_L} \\ I_i = i_b \frac{R_B + h_{ie}}{R_B} \end{cases} \Rightarrow A_I = \frac{I_o}{I_i} \Big|_{R_L} = -\beta \frac{R_C}{R_C + R_L} \frac{R_B}{R_B + h_{ie}}$$

• 输入阻抗分析

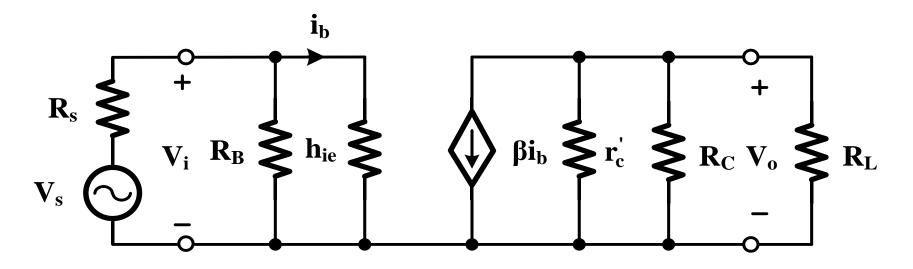


$$\mathbf{R}_{i} = \frac{\mathbf{V}_{i}}{\mathbf{I}_{i}} = \mathbf{R}_{B} \parallel \mathbf{h}_{ie}$$

• 输出阻抗分析



• 中频源电压增益分析



$$A_{Vs} = \frac{V_o}{V_s} \bigg|_{R_L} = A_V \frac{R_i}{R_i + R_s} = \frac{-\beta (R_C || R_L)}{h_{ie}} \frac{R_B || h_{ie}}{R_B || h_{ie} + R_s}$$

• 单级共发放大器的中频性能

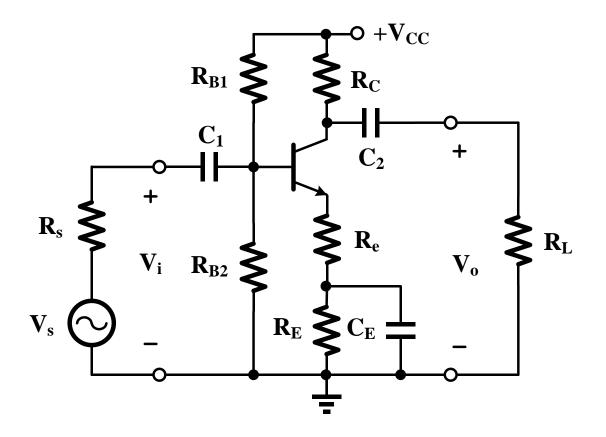
- 关于电压/电流的反相放大器,中频增益可达数十倍
- 中频输入/输出阻抗适中

• 单级共发放大器存在的问题

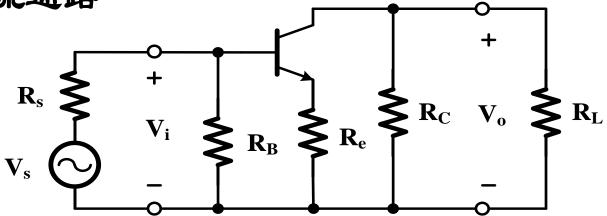
放大器的电压增益和电流增益都与β有线性关系,而β参数稳定性较差,故放大器的增益稳定性较差

$$\mathbf{A}_{\mathrm{V}} = \frac{-\beta \left(\mathbf{R}_{\mathrm{C}} \mid\mid \mathbf{R}_{\mathrm{L}}\right)}{\mathbf{h}_{\mathrm{ie}}} \qquad \mathbf{A}_{\mathrm{I}} = -\beta \frac{\mathbf{R}_{\mathrm{C}}}{\mathbf{R}_{\mathrm{C}} + \mathbf{R}_{\mathrm{L}}} \frac{\mathbf{R}_{\mathrm{B}}}{\mathbf{R}_{\mathrm{B}} + \mathbf{h}_{\mathrm{ie}}}$$

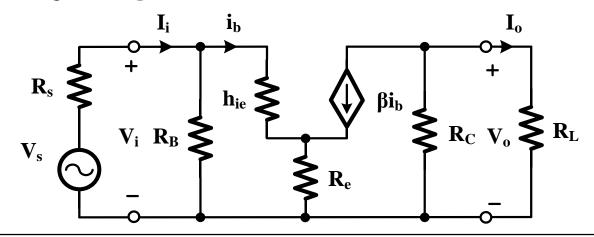
·解决途径:发射极串入退化电阻R_e



• 中频交流通路



• 中频交流等效电路



• 中频电压增益分析

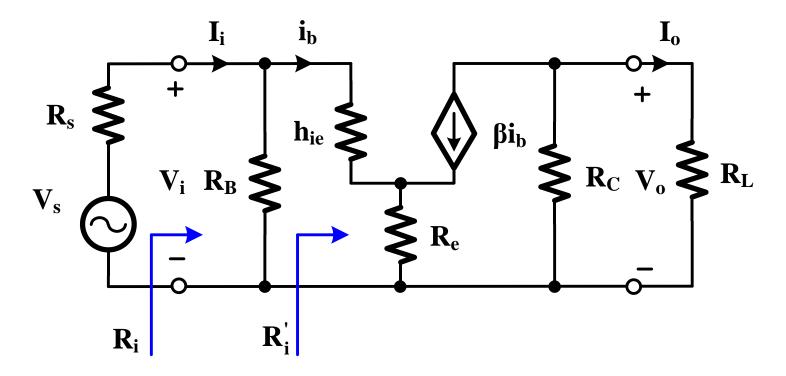
$$\begin{cases} \mathbf{V}_o = -\beta \mathbf{i}_b \left(\mathbf{R}_C \parallel \mathbf{R}_L \right) \\ \mathbf{V}_i = \mathbf{i}_b \mathbf{h}_{ie} + (1+\beta) \mathbf{i}_b \mathbf{R}_e \end{cases} \Rightarrow \mathbf{A}_V = \frac{\mathbf{V}_o}{\mathbf{V}_i} = \frac{-\beta \left(\mathbf{R}_C \parallel \mathbf{R}_L \right)}{\mathbf{h}_{ie} + (1+\beta) \mathbf{R}_e}$$

$$r_{b} \approx 0 \Longrightarrow A_{V} \approx \frac{-\beta \left(R_{C} \parallel R_{L}\right)}{\left(1+\beta\right)\left(R_{e} + r_{e}\right)} \approx \frac{R_{C} \parallel R_{L}}{R_{e} + r_{e}}$$

发射极电阻的影响:

- 1. 发射极支路串入小电阻Re,降低了电压增益 A_v ,且Re越大, A_v 降低的越多
- 2. 发射极支路串入小电阻Re,使得电压增益 A_V 与晶体管参数 β 几乎无关,从而改善了中频电压增益的稳定性

• 输入阻抗



$$\mathbf{R'_i} = \frac{\mathbf{V_i}}{\mathbf{i_b}} = \mathbf{h_{ie}} + (1 + \beta)\mathbf{R_e}$$

$$\mathbf{R}_{i} = \frac{\mathbf{V}_{i}}{\mathbf{I}_{i}} = \mathbf{R}_{B} \parallel \mathbf{R}_{i} = \mathbf{R}_{B} \parallel (\mathbf{h}_{ie} + (1+\beta)\mathbf{R}_{e})$$

发射极电阻的影响:

- 1. 发射极支路串入交流小电阻 R_e ,增大了共发放大器的输入阻抗 R_i ,从而降低信号源内阻 R_c 对源电压增益 A_{vc} 的影响
- 中频源电压增益分析

$$\mathbf{A_{Vs}} = \mathbf{A_{V}} \frac{\mathbf{R_{i}}}{\mathbf{R_{i}} + \mathbf{R_{s}}}$$

• 电流增益分析

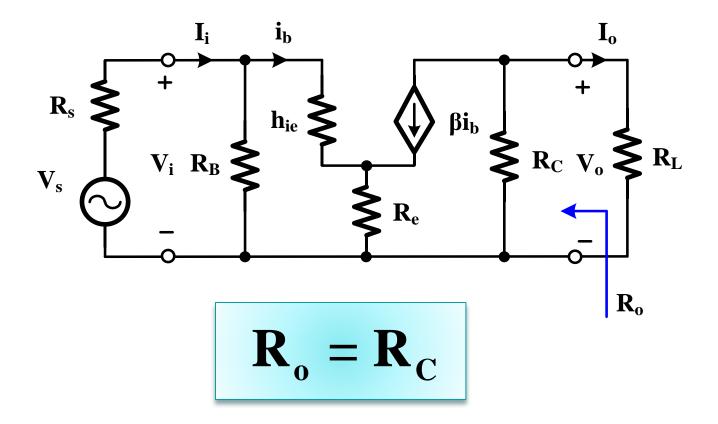
$$\begin{split} &\mathbf{I}_{o} = \boldsymbol{-\beta} \mathbf{i}_{b} \frac{\mathbf{R}_{C}}{\mathbf{R}_{C} + \mathbf{R}_{L}} \\ &\mathbf{I}_{i} = \mathbf{i}_{b} \left(1 + \frac{\mathbf{h}_{ie} + (1 + \beta) \mathbf{R}_{e}}{\mathbf{R}_{B}} \right) \end{split}$$

$$\Rightarrow \mathbf{A}_{I} = \frac{\mathbf{I}_{o}}{\mathbf{I}_{i}} \begin{vmatrix} \mathbf{R}_{L} = -\beta \frac{\mathbf{R}_{C}}{\mathbf{R}_{C} + \mathbf{R}_{L}} \frac{\mathbf{R}_{B}}{\mathbf{R}_{B} + \mathbf{h}_{ie} + (1 + \beta) \mathbf{R}_{e}} \end{split}$$

发射极电阻的影响:

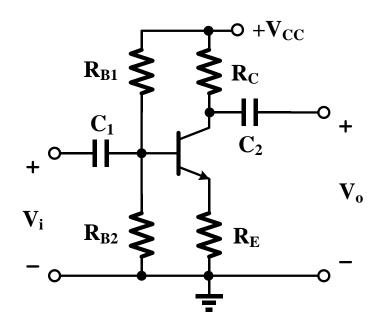
1. 发射极支路串入小电阻 Re_{+} 对中频电流增益 A_{1} 有一定影响,但是影响较小

• 输出阻抗分析

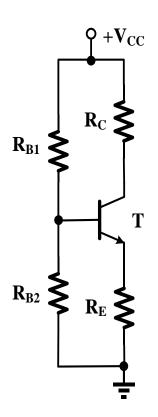


• 例: BJT单管共发放大器的中频分析

图示电路中, V_{CC} =10V, R_E =3K Ω , R_{B1} =30K Ω , R_{B2} =20K Ω , R_C =5K Ω , 晶体管参数 β =120, V_{BEon} =0.7V,若 r_b 可忽略不计,试求该放大器中频电压 增益和输入阻抗。



• 第一步: 先画出直流通路, 做直流分析

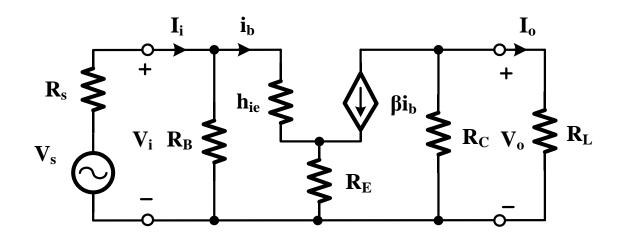


解: 假设BJT处于放大态,则有
$$I_{EQ} \approx \frac{\frac{20}{20+30} \times 10 - V_{BEon}}{R_E} = 1.1 \text{mA} \Rightarrow I_{CQ} \approx I_{EQ} = 1.1 \text{mA}$$

$$\Rightarrow V_{CEQ} = 10 - (R_C + R_E)I_{CQ} = 1.2 \text{V} > V_{BEon} \Rightarrow 假设成立$$

$$r_e = \frac{26}{I_{EO}} = 23.6 \Omega \Rightarrow h_{ie} = r_b + (1+\beta)r_e = 2.86 \text{K}\Omega$$

• 第二步: 画中频交流通路及其等效电路



• 第三步: 完成中频交流分析

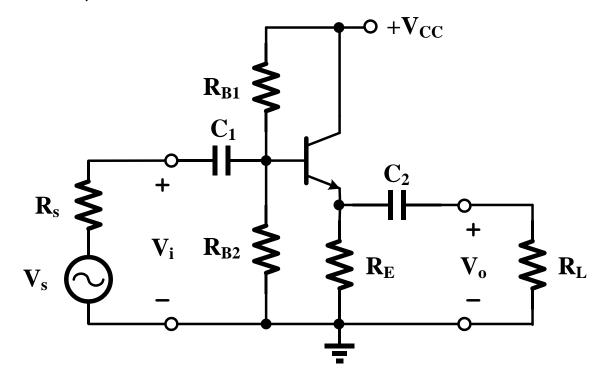
$$\begin{cases} \mathbf{V}_o = -\beta \mathbf{i}_b \mathbf{R}_C \\ \mathbf{V}_i = \mathbf{i}_b \mathbf{h}_{ie} + (1+\beta) \mathbf{i}_b \mathbf{R}_E \end{cases} \Rightarrow \mathbf{A}_V = \frac{\mathbf{V}_o}{\mathbf{V}_i} = \frac{-\beta \mathbf{R}_C}{\mathbf{h}_{ie} + (1+\beta) \mathbf{R}_E} = -1.64$$

$$\mathbf{R_{i}} = \frac{\mathbf{V_{i}}}{\mathbf{I_{i}}} = \mathbf{R_{B}} \parallel \mathbf{R_{i}} = \mathbf{R_{B}} \parallel \left(\mathbf{h_{ie}} + (1+\beta)\mathbf{R_{E}}\right) = 22.52\mathbf{K}\Omega$$

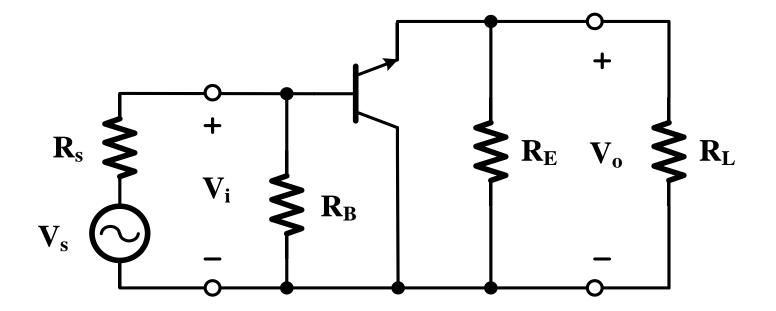
• 电路结构

• 直流偏置电路:定基压偏置,并保证BJT处于放大态

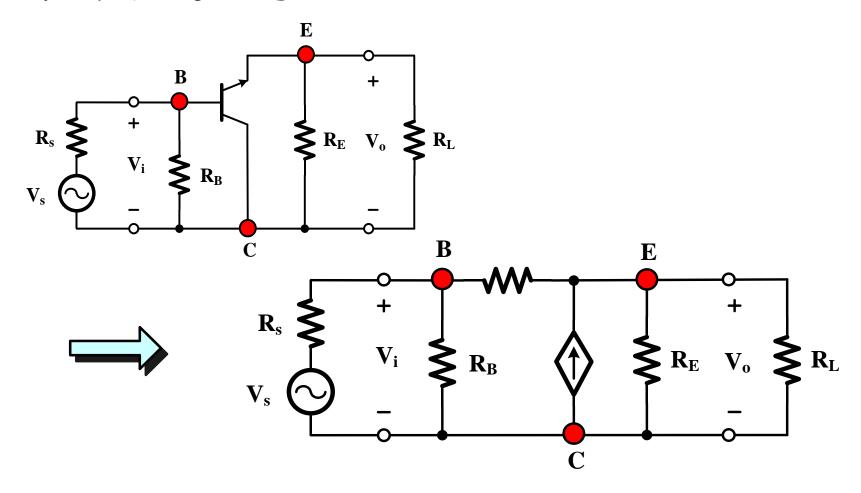
• 交流工作组态: 共集组态



• 中频交流通路



• 中频交流等效电路



2. 失棊放大器

电压增益分析

$$\frac{\mathbf{V_o} = (\mathbf{1} + \boldsymbol{\beta})\mathbf{i_b} (\mathbf{R_E} \parallel \mathbf{R_L})}{\mathbf{V_i} = \mathbf{i_b}\mathbf{h_{ie}} + (\mathbf{1} + \boldsymbol{\beta})\mathbf{i_b} (\mathbf{R_E} \parallel \mathbf{R_L})} \Rightarrow \mathbf{A_V} = \frac{\mathbf{V_o}}{\mathbf{V_i}} = \frac{(\mathbf{1} + \boldsymbol{\beta})(\mathbf{R_E} \parallel \mathbf{R_L})}{\mathbf{h_{ie}} + (\mathbf{1} + \boldsymbol{\beta})(\mathbf{R_E} \parallel \mathbf{R_L})} \approx \mathbf{1}$$

射极跟随器: 共集放大器的别称。即射极电压幅度和相位跟随基极电压变化

电流增益分析

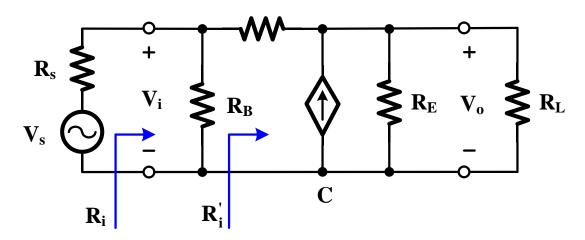
$$I_o = (1+\beta)i_b \frac{R_E}{R_E + R_L} \\ I_i = i_b \left(1 + \frac{h_{ie} + (1+\beta)(R_E \parallel R_L)}{R_B}\right) \\ = \frac{1}{R_E} \frac{h_{ie} + (1+\beta)(R_E \parallel R_L)}{R_B}$$
 特点分析: 1. 共集放大器是电流同相放大器 2. 电流增益可以做到大于1,即有一定的功率增益

特点分析:

- 共集放大器是电流同相放大器

$$\Rightarrow A_{I} = \frac{I_{o}}{I_{i}} |_{R_{L}} = (1+\beta) \frac{R_{E}}{R_{E} + R_{L}} \frac{R_{B}}{R_{B} + h_{ie} + (1+\beta)(R_{E} \parallel R_{L})}$$

• 输入阻抗

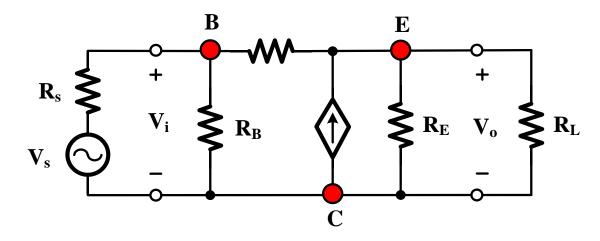


$$\begin{split} \mathbf{R'_i} &= \frac{\mathbf{V_i}}{\mathbf{i_b}} = \mathbf{h_{ie}} + (\mathbf{1} + \boldsymbol{\beta}) \big(\mathbf{R_E} \parallel \mathbf{R_L} \big) \\ \Rightarrow & \mathbf{R_i} = \frac{\mathbf{V_i}}{\mathbf{I_i}} = \mathbf{R_B} \parallel \mathbf{R'_i} = \mathbf{R_B} \parallel \big(\mathbf{h_{ie}} + (\mathbf{1} + \boldsymbol{\beta}) \big(\mathbf{R_E} \parallel \mathbf{R_L} \big) \big) \end{split}$$

基极电阻对输入阻抗的影响:

- $1. R_{
 m p}$ 是影响输入阻抗的重要因素,提高输入阻抗可通过增大 $R_{
 m p}$ 实现
- 2. 若忽略 R_B ,则共集放大器的输入阻抗将比共发放大器高得多,且与负载相关

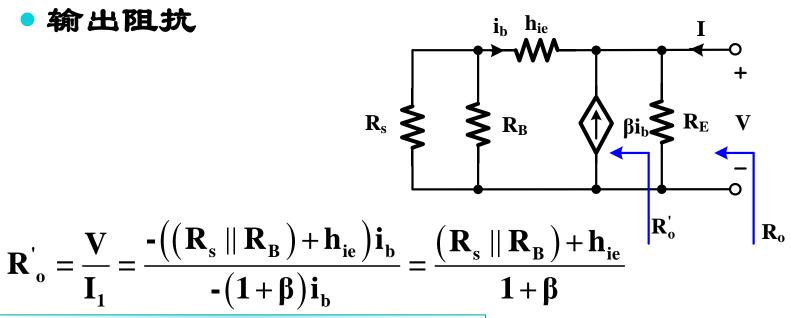
●源电压增益分析



$$\begin{split} & A_{V_S} = \frac{V_o}{V_s} \Bigg|_{R_L} = A_V \frac{R_i}{R_i + R_s} \\ & = \frac{\left(1 + \beta\right)\!\left(R_E \parallel R_L\right)}{h_{ie} + \!\left(1 + \beta\right)\!\left(R_E \parallel R_L\right)} \frac{R_B \parallel \! \left(h_{ie} + \!\left(1 + \beta\right)\!\left(R_E \parallel R_L\right)\right)}{R_s + R_B \parallel \! \left(h_{ie} + \!\left(1 + \beta\right)\!\left(R_E \parallel R_L\right)\right)} \end{split}$$

2. 共暴放大器

输出阻抗



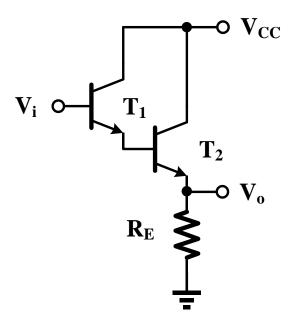
$$\mathbf{R}_{o} = \mathbf{R}_{E} \parallel \mathbf{R}_{o} = \mathbf{R}_{E} \parallel \frac{\left(\mathbf{R}_{s} \parallel \mathbf{R}_{B}\right) + \mathbf{h}_{ie}}{1 + \beta}$$

特点分析:

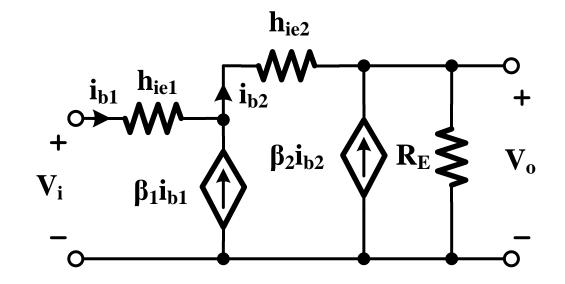
- 共集放大器具有很低的输出阻抗. 这说明共集放大器带负载的能力比较强
- 射随器可用作输入级、输出级、或者作为阻抗变换器用于级间隔离、改善高 频特性

• 例: 多BJT管放大器的中频分析

设图示放大器中 T_1 和 T_2 参数分别为: β_1 , β_2 , h_{ie1} , h_{ie2} , 求中频输入阻抗和输出阻抗。



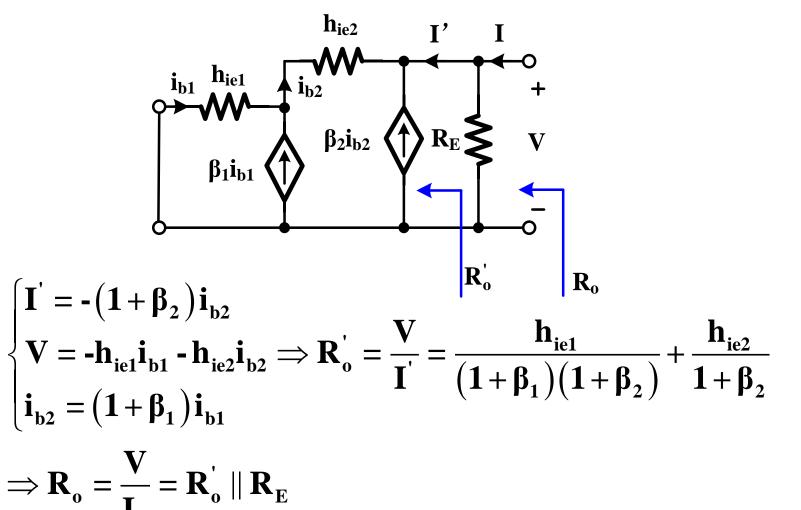
• 第一步: 画中频交流等效电路



• 第二步: 完成中频交流分析

$$\begin{cases} \mathbf{I}_{i} = \mathbf{i}_{b1} \\ \mathbf{V}_{i} = \mathbf{i}_{b1} \mathbf{h}_{ie1} + \mathbf{i}_{b2} \mathbf{h}_{ie2} + (1 + \beta_{2}) \mathbf{i}_{b2} \mathbf{R}_{E} \\ \mathbf{i}_{b2} = (1 + \beta_{1}) \mathbf{i}_{b1} \end{cases}$$

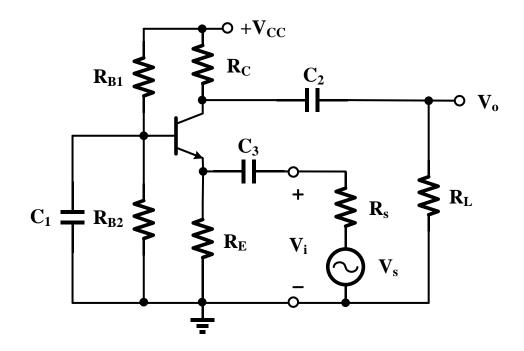
$$\Rightarrow \mathbf{R}_{i} = \frac{\mathbf{V}_{i}}{\mathbf{I}_{i}} = \mathbf{h}_{ie1} + (1 + \beta_{1}) \mathbf{h}_{ie2} + (1 + \beta_{1}) (1 + \beta_{2}) \mathbf{R}_{E}$$



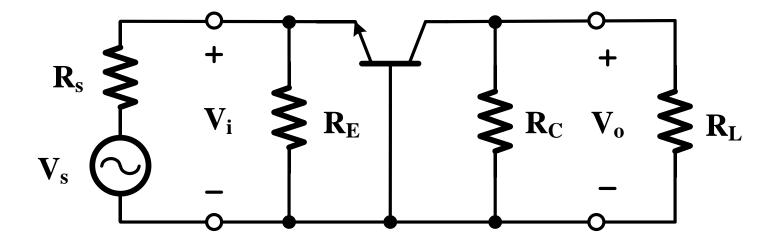
• 电路结构

• 直流偏置电路:定基压偏置,并保证BJT处于放大态

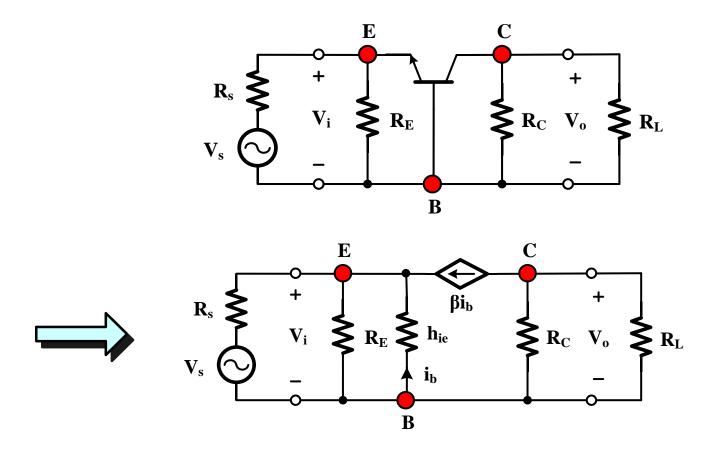
• 交流工作组态: 共基组态



• 中频交流通路



• 中频交流等效电路



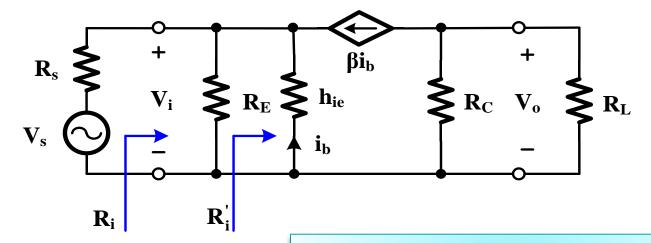
• 电压增益分析

$$\left. \begin{aligned} \mathbf{V}_{o} &= -\beta \mathbf{i}_{b} \left(\mathbf{R}_{C} \parallel \mathbf{R}_{L} \right) \\ \mathbf{V}_{i} &= -\mathbf{i}_{b} \mathbf{h}_{ie} \end{aligned} \right\} \Rightarrow \mathbf{A}_{V} = \frac{\mathbf{V}_{o}}{\mathbf{V}_{i}} = \frac{\beta \left(\mathbf{R}_{C} \parallel \mathbf{R}_{L} \right)}{\mathbf{h}_{ie}}$$

特点分析:

与共发放大器相比,两种组态下放大器的电压增益幅度一样,但是相位相反。表明共基放大器是电压同相放大器

• 输入阻抗



$$R_{i}^{'} = \frac{V_{i}}{I_{i}^{'}} = \frac{h_{ie}}{1+\beta} \Rightarrow R_{i} = R_{E} ||R_{i}^{'} = R_{E} || \frac{h_{ie}}{1+\beta}$$

特点分析:

1. 共基放大器的输入阻抗很小, 比较适合用电流源驱动

电流增益分析

$$I_{o} = -\beta i_{b} \frac{R_{C}}{R_{C} + R_{L}}$$

$$I_{i} = -(1+\beta)i_{b} \left(\frac{R_{E} + \frac{h_{ie}}{1+\beta}}{R_{E}}\right)$$

$$V_{s}$$

$$V_{i}$$

$$R_{E}$$

$$V_{i}$$

$$R_{E}$$

$$V_{i}$$

$$R_{E}$$

$$V_{i}$$

$$R_{E}$$

$$V_{i}$$

$$R_{E}$$

$$V_{o}$$

$$R_{C}$$

$$V_{o}$$

$$R_{C}$$

$$V_{o}$$

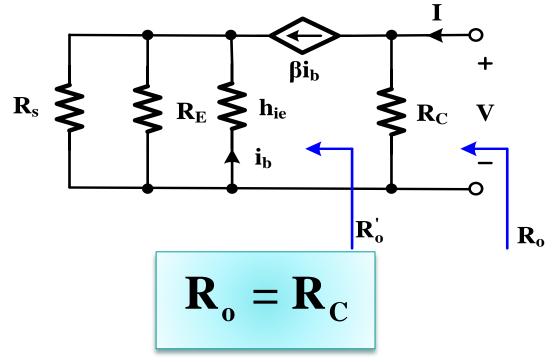
$$R_{C}$$

$$\Rightarrow A_{I} = \frac{I_{o}}{I_{i}} \Big|_{R_{L}} = \frac{\beta i_{b} \frac{R_{C}}{R_{C} + R_{L}}}{(1+\beta)i_{b} \left(\frac{R_{E} + \frac{h_{ie}}{1+\beta}}{R_{E}}\right)} = \frac{\beta}{1+\beta} \frac{R_{C}}{R_{C} + R_{L}} \frac{R_{E}}{R_{E} + \frac{h_{ie}}{1+\beta}} = \alpha \frac{R_{C}}{R_{C} + R_{L}} \frac{R_{E}}{R_{E} + \frac{h_{ie}}{1+\beta}} \approx 1$$

特点分析:

1. 共基放大器也是电流的同相放大器, 其电流增益小于1. 但 是若RL《RC时,则比较接近于1,可作为电流跟随器使用

• 输出阻抗



特点分析:

- 1. 尽管共基放大器的输出阻抗适中,但是与其输入阻抗相比,仍然具有数量级差异
- 与共集放大器一样,该放大器也可以作为阻抗变换器来使用, 只是与共集放大器性质相反

• 三种组态放大器比较

组态	$\mathbf{A}_{\mathbf{V}}$	$\mathbf{A_{I}}$	$\mathbf{R_{i}}$	\mathbf{R}_{0}
共发	反相, >1	反相, >1	#	中
共集	周相, =1	周相, >1	高	低
共基	周相, >1	周相, =1	低	中(相对

4. 放大电路的设计

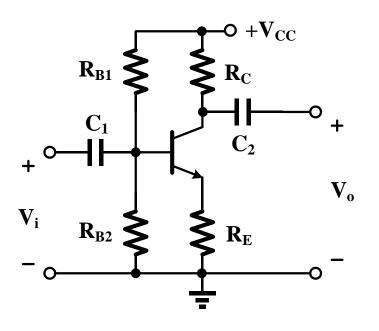
• 设计规格与BJT选型

	设计规格	
电压增益A _V	5倍 (14dB)	
最大输出电压V _{PP}	5V	
输入阻抗 R _i	KΩ量级	
·····································	KΩ量级	
—————————————————————————————————————	暂不考虑	

	晶体管参数	
电流放大系数 β	80	
他和电压V _{CEsat}	0.3V	
	150mA	
集电极耗散功率P _{CM}	200mW	
反向击穿电压V _{CBO}	50V	
反向饱和电流I _{CBO}	0.1 μΑ	

4. 放大电路的设计

• 选择电路结构



• 设计电路参数

S1. 确定 I_{CO} : 设定为MA量级,例如1mA

S2. 确定 R_E : 至少应能吸收约 $1.7V(V_{BE}+V_{PP}/A_V)$ 电压波动。设为 $2K\Omega$

S3. 确定 R_C : 依估算 A_V = R_C/R_F , 设为10K Ω

S4. 确定 V_{CC} : 使输出不失真,最低应提供14.8V

 $(V_{CEQ} \ge V_{CEsat} + V_{PP}/2)$ 电压,设为15V

S5. 确定 V_{CEO} : 偏置在 $3V(V_{CC}-V_{RE}-V_{RC})$ 位置

S6. 确定 R_{B1} 和 R_{B2} : 要求 $V_{CC}/(R_{B1}+R_{B2})\geq 10I_{B}$, 且

 $V_B=V_F+0.7V$, 取整后近似为

100KΩ和22KΩ

S7. 确定电容: 均选择10μF量级即可

S8. 验证输入阻抗: $R_i = R_B | | (h_{ie} + (1+\beta) R_F)$

 $=16.2K\Omega$

S9. 验证输出阻抗: $R_o = R_C = 10 K\Omega$

S10. 验证耗散功率: $P_{CM}=V_{CEQ}*I_{CQ}=3mW$