

6-1 基本共射放大电路

主要内容

- 1. 共射放大电路的组成
- 2. 共射放大电路的静态分析
- 3. 分压式偏置放大电路
- 4. 共射放大电路的动态分析



放大电路示意图



放大电路的功能: 将小信号不失真地放大到需要的数值

包括: 电流信号放大和电压信号放大

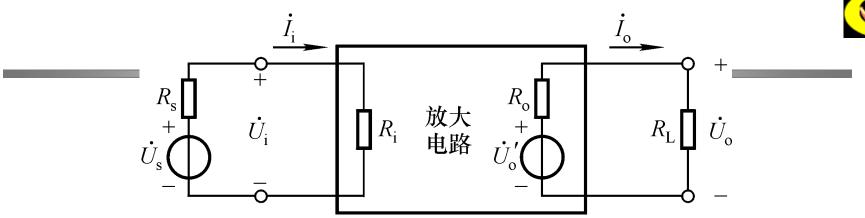
要求:输出功率>输入功率;输出信号的失真在允许的范围内



- 放大电路必须满足:
 - 有直流电源 提供能量
 - 使晶体管工作在线性放大区
 - 放大电路有信号的传输通路: 输入回路和输出回路







$$u_{o} = A_{u} \cdot u_{i}$$
 电压放大倍数: A_{u} 电压增益(dB): $20 \lg A_{u}$

$$i_{o} = A_{i} \cdot i_{i}$$
 电流放大倍数: A_{i} 电流增益(dB): $20\lg A_{i}$

$$u_{o} = A_{R} \cdot i_{i}$$
 互阻放大倍数(Ω): A_{R} 互阻增益(dB): $20 \lg A_{R}$

$$i_o = A_G \cdot u_i$$
 互导放大倍数(G): A_G 互导增益(dB): $20 \lg A_G$

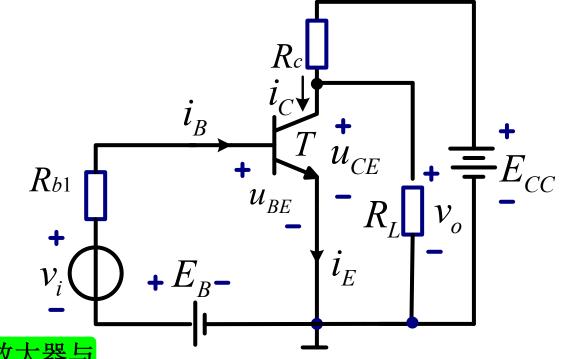


6-1-1 共射放大电路的组成和各元件作用



组成及作用:

- 输入信号、输出信号
- 三极管
- 集电极直流电源
- •集电极电阻
- 基极直流电源和基极电阻



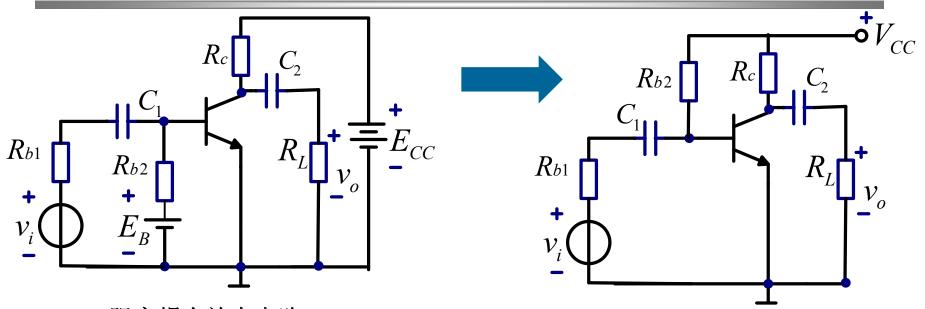
直接耦合:信号源与放大器、放大器与 负载通过电阻或导线连接

- 没有隔离信号源与直流信号的相互影响
- •多级放大器级联时,会提升下一级三极管的静态工作点

共射极放大电路(直接耦合)







阻容耦合放大电路

阻容耦合: 信号源与放大器、放大器与负载通过电容连接

• 隔离直流、导通交流信号的作用。直流通路: 直流信号通过的路径

• $C_1 C_2$ 称为耦合电容

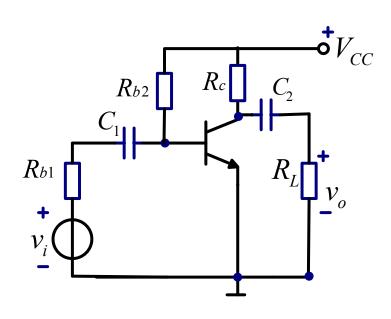
交流通路: 电容短路,直流电源置零

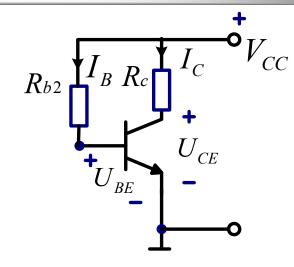
电容视为开路

适当的修改 Rb2 改接成由单电源供电电路



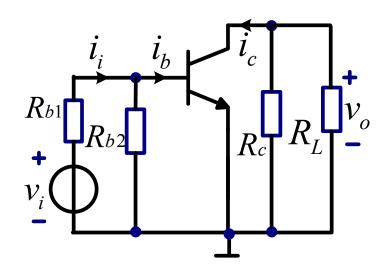
【例】绘制基本共射放大电路的直流信号通道和交流信号通道。





共射放大电路的直流通路

共射放大电路的 交流通路

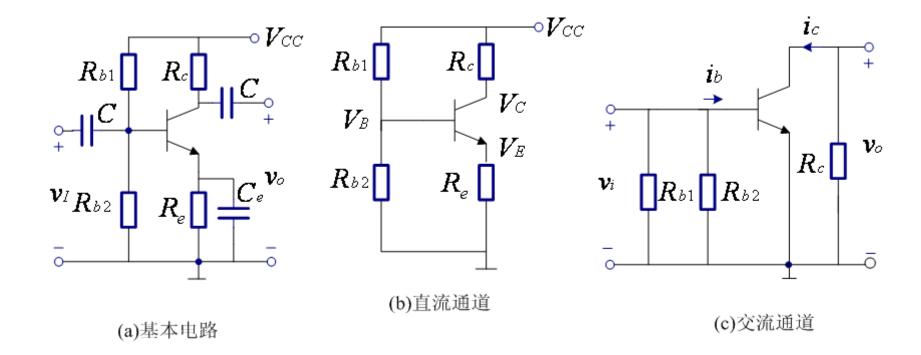






【例】绘制如图所示电路的直流信号通道和交流信号通道。

分析:对于直流信号来说,电容处于开路状态,对于交流信号来说,电容和电源处于短路状态。







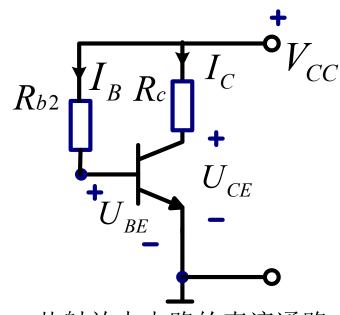
6-1-2 共射放大电路的静态分析

1. 电路静态工作点与直流通路

静态工作点: 指没有输入信号时 $v_i = 0$

三极管各极的电压、电流值是不变的,是 R_{b2} 直流量,可用 U_{BE} , I_{B} , U_{CE} , I_{C} , I_{E} 表示 在输入特性、输出特性曲线上表示的是一个点,称它们为静态工作点(也称Q点、直流工作点)

静态分析就是确定放大电路的直流状态,常采用估算法和图解法。



共射放大电路的直流通路

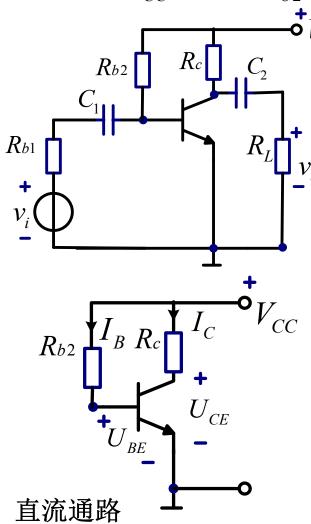
2. 估算法:根据电路的基本结构和使用的器件,利用电路分析的基本理论,确定 \mathbf{Q} 点: $U_{BEQ},I_{BQ},I_{CQ},U_{CEQ}$





【例】试估算如图所示放大电路的静态工作点。设

$$V_{CC} = 12V, R_{b2} = 280k\Omega, R_c = 3k\Omega,$$
 三极管 $\beta = 50$



解: 首先估算出基极电流

 U_{BEQ} 为晶体三极管的发射结电压, 硅管约为 $0.6 \sim 0.7V$

$$I_{BQ} = \frac{V_{CC} - U_{BEQ}}{R_B} = \frac{12 - 0.7}{280} = 0.04 mA$$

根据晶体三极管的放大特性可知:

$$I_{CQ} = \beta I_{BQ} = 50 \times 0.04 = 2mA$$

最后根据KVL定律可得:

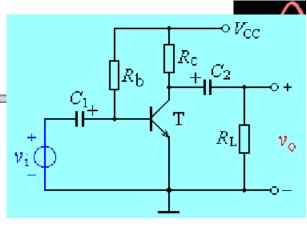
$$U_{CEQ} = V_{CC} - I_{CQ}R_c = 12 - 2 \times 3 = 6V$$



例:放大电路如图所示,已知三极管的 图=80,

$$R_{\rm b}$$
=300k, $R_{\rm c}$ =2k, $V_{\rm CC}$ =+12V, \Re :

- (1) 放大电路的Q点。此时BJT工作在哪个区域?
- (2) 当 R_b =100k时,放大电路的Q点。此时BJT工作在哪个区域?



共射极放大电路

解: (1)
$$I_{\rm B} = \frac{V_{\rm CC} - V_{\rm BE}}{R_{\rm b}} \approx \frac{12 \text{V}}{300 \text{k}} = 40 \text{uA}$$
 $I_{\rm C} = \beta \cdot I_{\rm B} = 80 \times 40 \text{uA} = 3.2 \text{mA}$

 $V_{\rm CE} = V_{\rm CC} - R_{\rm c} \cdot I_{\rm C} = 12 \,\rm V - 2 \,k \times 3.2 \,mA = 5.6 \,V$

三极管工作在放大区。

(2) 当
$$R_{\rm b}$$
=100k时, $I_{\rm B} = \frac{V_{\rm CC}}{R_{\rm b}} \approx \frac{12\rm V}{100\rm k} = 120\rm uA$ $I_{\rm C} = \beta \cdot I_{\rm B} = 80 \times 120\rm uA = 9.6mA$ $V_{\rm CE} = V_{\rm CC} - R_{\rm c} \cdot I_{\rm C} = 12\rm V - 2\rm k \times 9.6mA = -7.2V$

 $V_{\rm CE}$ 不可能为负值,其最小值只能为0,此时 $I_{\rm C}$ 的值最大,即:

$$I_{CS} = \frac{V_{CC} - V_{CES}}{R_c} \approx \frac{12V}{2k} = 6mA$$

由于 $\beta \cdot I_B > I_{CM}$,所以三极管工作在饱和区





估算法总结

画出直流通路后,基本步骤如下:

- ①考察基极的工作状态,看基极为三极管提供了什么样的静态工作电流。
- ②根据基极电流与集电极电流的比例关系,估算出集电极电流与发射极电流大小。
- ③最后根据基尔霍夫电压定律,估算出集电极与发射极间电压的大小。





3. 用图解法确定静态工作点

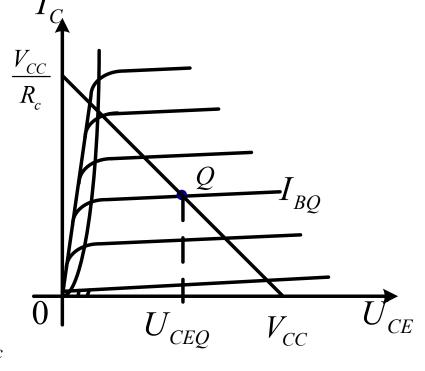
图解法: 在半导体放大器件的输入、输出特性曲线上用作图的方法确定静态点或动态工作情况。 ₇

图解法的基本分析步骤和过程如下:

- ①获得半导体放大器件的特性曲线。
- ②根据电路结构和电路分析理论绘制直流负载线,确定静态工作点

以三极管共射极放大电路为例,如图: 首先,在输出曲线上确定与基极电流 I_{BQ} 对应的曲线,

然后,画出直流负载线 $U_{\it CE}=V_{\it CC}-I_{\it C}R_{\it c}$ 两条线的交点(Q)就是静态工作点



直流静态工作点是放大器工作的基础,当有信号输入时,电路将在静态工作点附近工作(变化)







一、温度对静态工作点的影响

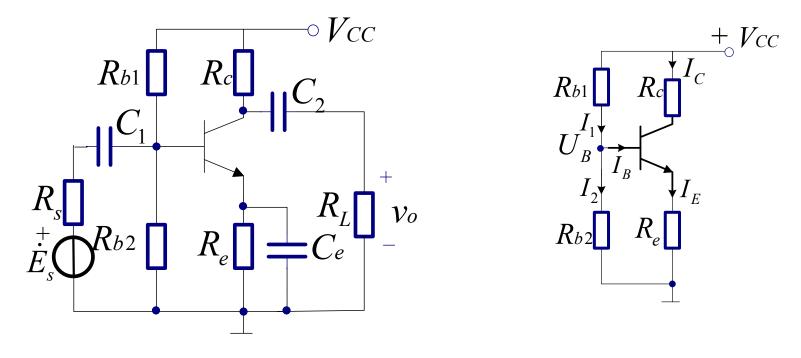
- 1. 温度对反向饱和电流 I_{CBO} 的影响 ,温度每升高 $10^{\circ}C$ I_{CBO} 约为增加一倍 ,穿透电流 $I_{CEO} = (1+\beta)I_{CBO}$ 又 $I_{C} = \beta I_{B} + I_{CEO}$,导致 I_{C} 增大
- 2. 温度对电流放大系数的影响 晶体管的电流放大系数 会随温度的升高而增大。
- 3. 温度升高时,三极管的输入特性曲线整体向左平移



二、分压式偏置放大电路



- 1.选择温度性能好的元件,或采取恒温措施
- 2.能够自动稳定静态工作点的分压式偏置放大电路

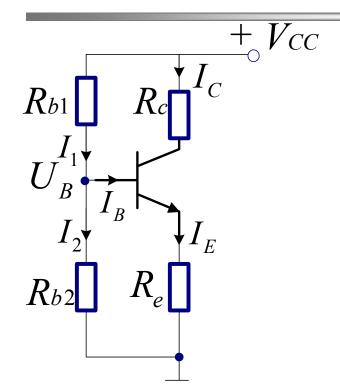


分压式偏置放大电路及其直流通路









若满足:
$$I_2 >> I_B$$

$$I_1 \approx I_2 \approx \frac{V_{\text{CC}}}{R_{b1} + R_{b2}}$$

$$U_{\rm B} \approx \frac{R_{b2}}{R_{b1} + R_{b2}} V_{\rm CC}$$

基极电位基本恒定,不随温度变化。

$$I_{\rm C} \approx I_{\rm E} = \frac{U_{\rm B} - U_{\rm BE}}{R_{\rm E}}$$
 若满足: $U_{\rm B} >> U_{\rm BE}$

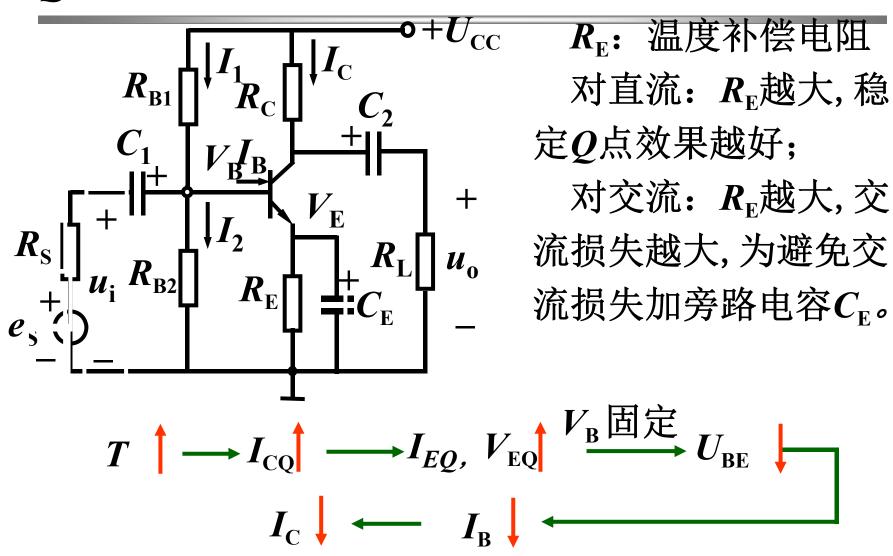
$$I_{\rm C} pprox I_{\rm E} = rac{U_{
m B} - U_{
m BE}}{R_{
m E}}$$
 $pprox rac{U_{
m B}}{R_{
m E}}$

集电极电流基本恒定,不随温度变化。





Q点稳定的物理过程



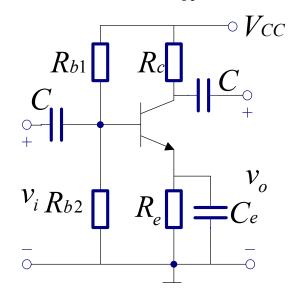


【例】试估算如图所示放大电路的静态工作点。设



$$V_{CC} = 12V, R_{b1} = 110k\Omega, R_{b2} = 40k\Omega, R_c = 1k\Omega, R_e = 500\Omega, C = C_e = 1\mu F$$

三极管的 $r_{be} = 700\Omega, \beta = 50$



$$I_{BQ} = \frac{5 \times 10^{-3}}{51} A = 98 \mu A$$

 R_{c} R_{b1} 、 R_{b2} 形成基极工作点的分压电路 设计时使 R_{b1} 、 R_{b2} 中的电流远大于基极电流,则

$$U_{\rm B} = 12 \times \frac{40}{110 + 40} \text{V} = 3.2 \text{V}$$

$$U_E = (3.2 - 0.7)V = 2.5V$$

$$I_{EQ} = (\beta + 1)I_{BQ} = \frac{2.5}{500}A = 5\text{mA}$$

$$I_{BQ} = \frac{5 \times 10^{-3}}{51} A = 98 \mu A$$
 $I_{CQ} = 50 \times 0.098 mA = 4.9 mA$

$$U_{CO} = (12 - 0.0049 \times 1000)V = 7.1V$$
 $U_{CEQ} = 4.6V$



6-1-4 共射放大电路的动态分析



动态 —— 有输入信号时电路的工作状态

动态时电路中的信号为交、直流混合信号。

电路中各处的电压和电流是直流电源和交流电源共同作用的结果, 因此分析放大电路时可用叠加法分别讨论

动态分析主要采用图解法和微变等效电路法;

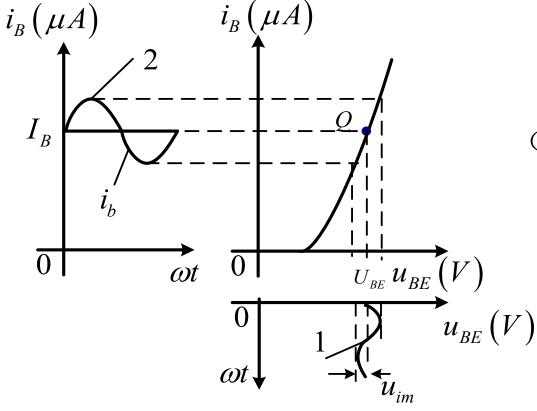
估算法只能分析静态工作点 微变等效法只能分析交流通路,用于放大电路性能指标的分析计算 图解法既可以分析静态也可以分析动态,

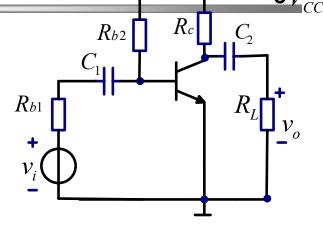
图解法的优点是: 直观地发现非线性失真



一、用图解法进行放大电路的动态分析

•用图解法分析共射放大电路中各电压、电流瞬时值 $u_{BE}, u_{CE}, i_{B}, i_{C}$ 的波形





(1) 在输入特性曲线上分析 u_{BE} , l_{B} 设输入电压 $v_{i}=V_{im}\sin\omega t$ 在发射结产生相应的电压:

$$u_{be} = V_{bem} \sin wt$$

三极管发射结电压:

$$u_{BE} = U_{BE} + V_{bem} \sin wt$$

则基极电流:

$$i_B = I_B + i_b = I_B + I_{bm} \sin \omega t$$





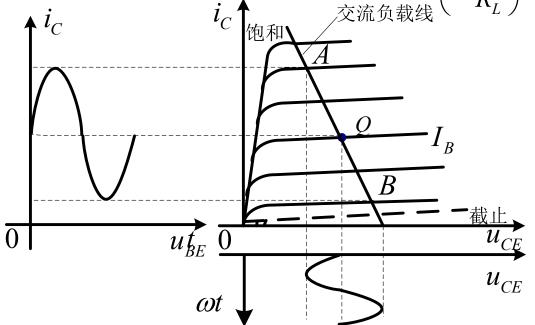
(2) 交流负载线与动态工作点

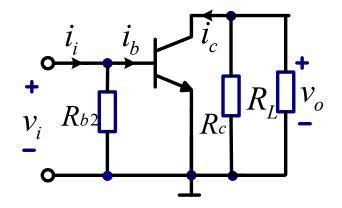
三极管集电极电流: $i_C = \beta i_B = \beta (I_B + I_{bm} \sin \omega t) = I_C + i_C$

$$u_{ce} = -i_c \left(R_c / / R_L \right) = -i_c R_L' = v_o$$
 R_L' 称为放大电路的交流负载

由于
$$u_{CE} = U_{CE} + u_{ce} = U_{CE} + v_o = U_{CE} - i_c R'_L = U_{CE} - (i_C - I_C) R'_L$$

瞬时值 u_{CE} 与 i_C 之间的关系是一条斜率为 $\left(-\frac{1}{R'_L}\right)$ 的直线,这条直线称为**交流负载线** i_C i_C









(3) 由交流负载线和输出特性曲线求出 u_{CE}

$$u_{CE} = U_{CE} + u_{ce} = U_{CE} + U_{cem} \sin(\omega t - 180^{\circ})$$

并且由电路中电容的隔直作用, 使得

$$u_{ce} = v_o = U_{cem} \sin(\omega t - 180^\circ)$$

这种现象称为"倒相",也称为反相输出

结论:

- ① 在合适的静态工作点和输入信号幅度很小的条件下,三极管各极电压、电流都是在静态值的基础上叠加一个交流分量。
- ② 当输入信号为正弦信号时,电路中各交流分量都是与输入信号同频率的正弦波,输入信号与输出信号反相。



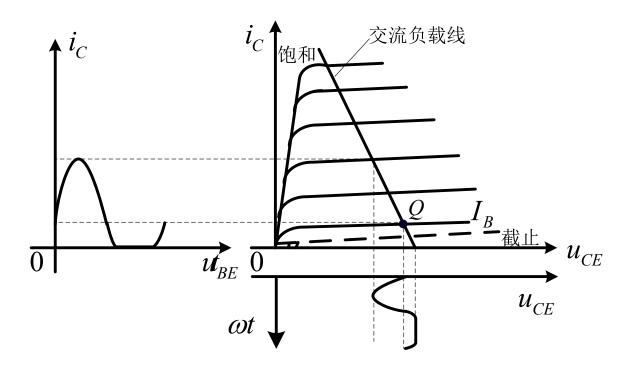
• 非线性失真



- 静态工作点设置不当或者动态工作点若移动范围过大, 使得动态工作点超出了三极管的线性区域
 - (1) 截止失真

工作点Q过低, i_B 一部分会进入截止区,底部被削平 i_C 底部被削平,输出电压正半周被"削顶"

改善截止失真的办法是提高静态工作点





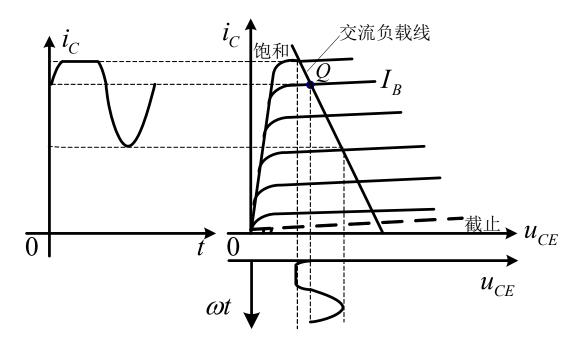
• 非线性失真



- 静态工作点设置不当或者动态工作点若移动范围过大, 使得动态工作点超出了三极管的线性区域
 - (2) 饱和失真

工作点Q过高, i_B 一部分会进入饱和区,顶部被削平 i_C 顶部被削平,输出电压负半周被"削顶"

改善饱和失真的办法是降低静态工作点





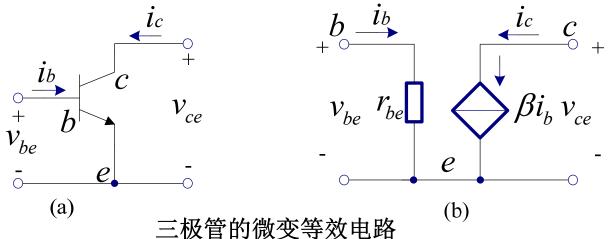




微变:输入信号很小,电路中的电压、电流都只是在静态值的基础上做微小变化,在输入输出特性曲线上近似为直线。

等效电路: 用器件的微变等效电路代替器件,得到微变等效电路图 微变等效电路分析法:

- ① 据放大电路画出电路的交流通路;
- ② 用三极管微变等效电路模型代替三极管, 画出微变等效电路;
- ③在微变等效电路中分析电路功能和工作特性



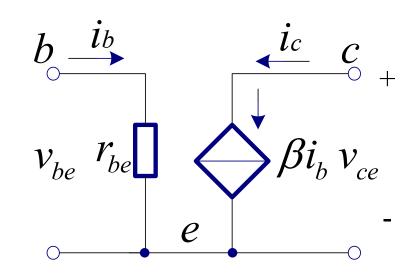




- β 一般用测试仪测出;
- $r_{\rm be}$ 与Q点有关,可用图示仪测出
- 一般也用公式估算 r_{be}

$$r_{\rm be} = r_{\rm b} + (1 + \beta) r_{\rm e}$$

其中对于低频小功率管 $r_{\rm b}$ ≈200 Ω



$$\overline{\text{III}}$$
 $r_{\text{e}} = \frac{V_{\text{T}}(\text{mV})}{I_{\text{EQ}}(\text{mA})} = \frac{26(\text{mV})}{I_{\text{EQ}}(\text{mA})}$ (T=300K)

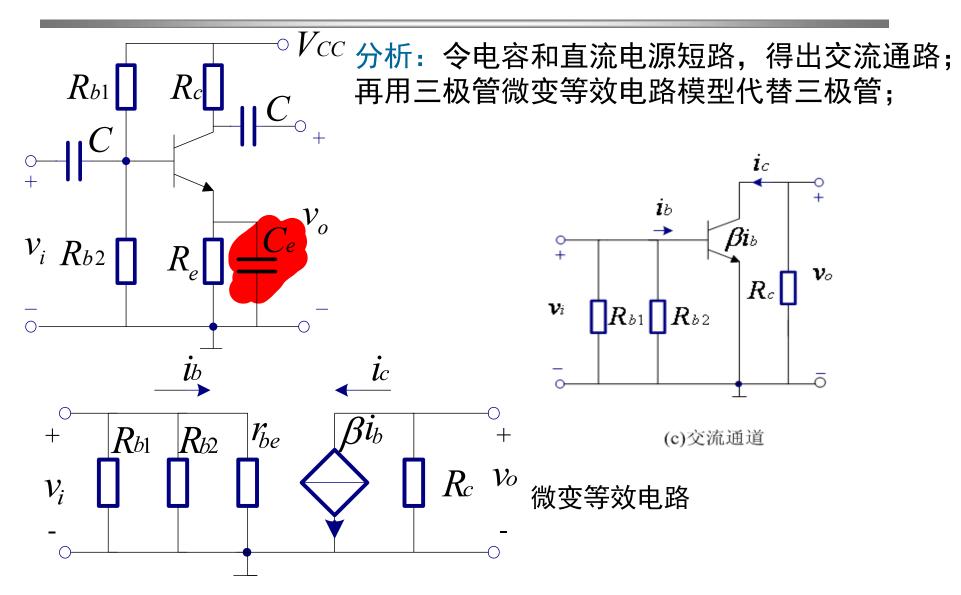
$$r_{\rm be} \approx 300\Omega + (1+\beta) \frac{26({\rm mV})}{I_{\rm EQ}({\rm mA})}$$





【例】绘制如图所示共射极放大电路的微变等效电路







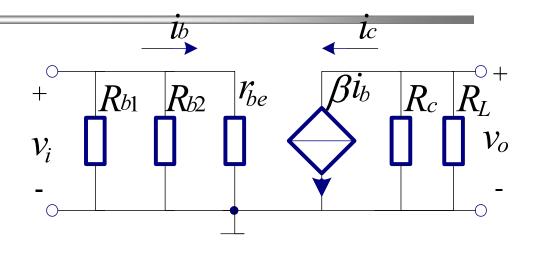
共射极放大电路的性能指标: 放大倍数、输入电阻、输出电阻



•电压放大倍数 A_u

输出电压与输入电压之比 当信号为<mark>正弦信号</mark>时 ·

$$\dot{A}_{u} = \frac{V_{o}}{\dot{V}_{i}}$$



$$\begin{split} \dot{V_{i}} &= \dot{U}_{be} = \dot{I}_{b} r_{be}, \quad \dot{V_{o}} = -\dot{I}_{c} \left(R_{c} \, / \! / \, R_{L} \right) = -\beta \dot{I}_{b} R_{L}' \\ & \not \! \pm \dot{\mathbf{P}} \,, \quad R_{L}' = R_{c} \, / \! / \, R_{L} \end{split}$$

$$\dot{A}_{u} = \frac{\dot{V_{o}}}{\dot{V_{i}}} = \frac{-\beta \dot{I_{b}} R_{L}'}{\dot{I_{b}} r_{be}} = -\beta \frac{R_{L}'}{r_{be}}$$
 输出与输入反相

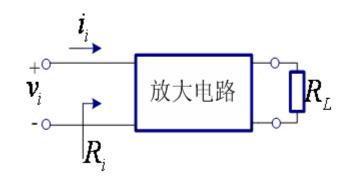


输入电阻与输出电阻



电路的输入电阻: $R_i = v_i/i_i$

输入电阻越小,进入电路的电流就越大

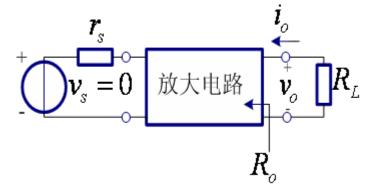


电路的输出电阻: $R_o = v_o/i_o$

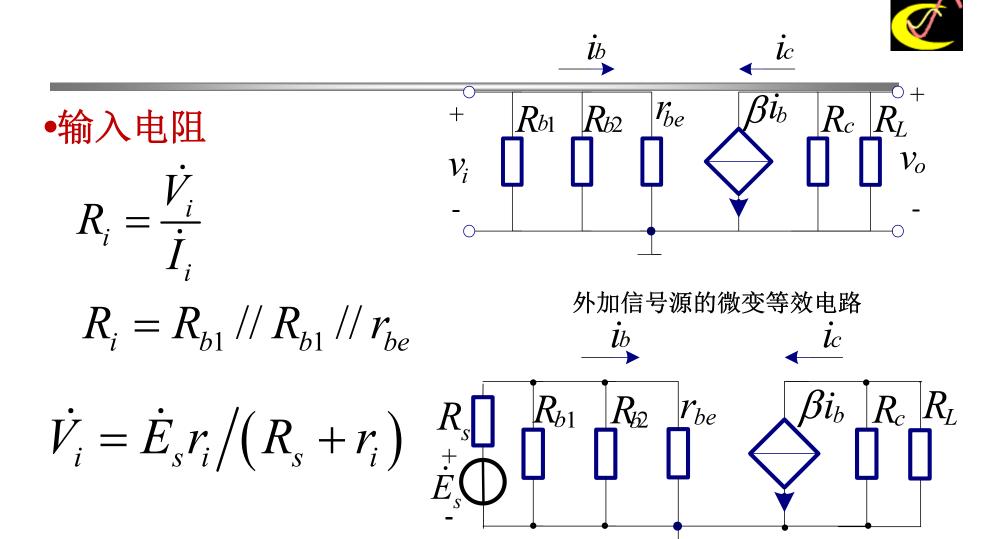
输出电阻越小,

输出电压就能更多的分压在负载上;

负载变化对输出电压影响越小(带负载能力强)







对于电压信号源,输入电阻越大越好 $u_i \rightarrow u_s$,衰减小;对于电流信号源,输入电阻越小越好 $i_i \rightarrow i_s$,衰减小;



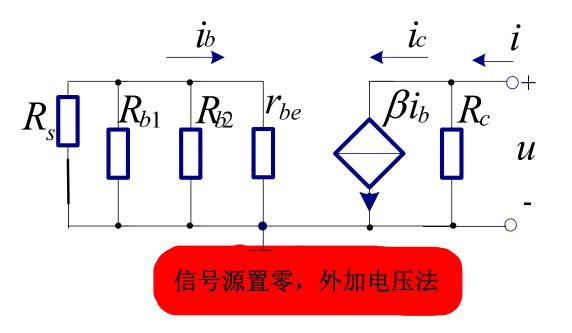


输出电阻
$$R_o = \frac{\dot{V_o}}{\dot{I_o}}\Big|_{\dot{E}_s=0}$$

$$\diamondsuit \dot{V}_{i} = 0 \implies \dot{I}_{b} = 0$$

$$\rightarrow \beta \cdot \dot{I}_{b} = 0$$

$$R_o = \frac{\dot{V_o}}{\dot{I_o}}\Big|_{\dot{E}_s=0} = \mathbf{R}_{\mathbf{C}}$$

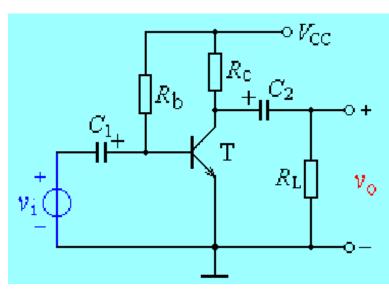


对于电压放大器,输出电阻越小越好,因 $\mathbf{u}_o \rightarrow \mathbf{u}_{oc}$,稳压,驱动负载强;对于电流放大器,输出电阻越大越好, $\mathbf{i}_o \rightarrow \mathbf{i}_{sc}$,恒流

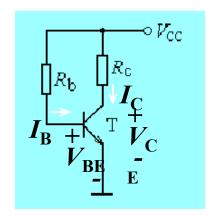


•用微变等效电路法分析性能指标的步骤





共射极放大电路



直流通路

由于晶体管的电路模型与静态工作点有关 首先: 画直流通路,分析静态工作点

$$I_{\rm BQ} = \frac{V_{\rm CC} - V_{\rm BEQ}}{R_{\rm b}}$$

$$I_{\text{CQ}} = \beta \cdot I_{\text{BQ}}$$

$$V_{\text{CEQ}} = V_{\text{CC}} - R_{\text{c}} \cdot I_{\text{CQ}}$$

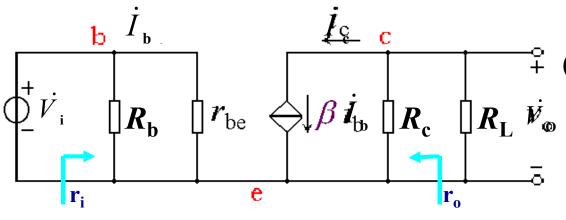
$$I_{\text{EQ}} = (1 + \beta) \cdot I_{\text{BQ}}$$

$$r_{be} = r_b + (1 + \beta) \cdot \frac{V_T}{I_{EQ}}$$



根据微变等效电路,分析放大电路的性能指标





♀ (1) 电压放大倍数A_v

(2) 输入电阻

共射极放大电路的微变等效电路

$$\dot{V}_{i} = \dot{I}_{b} \cdot r_{be} \qquad \dot{I}_{c} = \beta \cdot \dot{I}_{b}$$

$$\dot{V}_{O} = \dot{I}_{c} \cdot (R_{c} // R_{L})$$

$$\dot{A}_{V} = \frac{\dot{V}_{O}}{\dot{V}_{i}} = \frac{-\dot{I}_{c} \cdot (R_{c} /\!/ R_{L})}{\dot{I}_{b} \cdot r_{be}}$$

$$= \frac{-\beta \cdot \dot{I}_{b} \cdot (R_{c} /\!/ R_{L})}{\dot{I}_{b} \cdot r_{be}} = \frac{\beta \cdot (R_{c} /\!/ R_{L})}{r_{be}}$$

$$r_{\rm i} = \frac{\dot{V}_{\rm i}}{\dot{I}_{\rm i}} = R_{\rm b} // r_{\rm be}$$

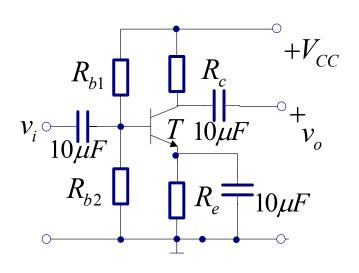
负号表示输出 电压相位相反3)输出电阻 外加电源法

$$r_0 = R_c$$

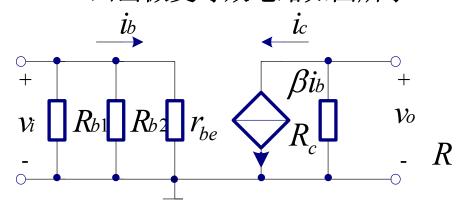


【例】用微变等效电路概念与方法,分析如图所示电路的功能、交流信号的输入一输出关系和参数特性。三极管 $\beta = 50$ 其他参数为: $r_{be} = 1k\Omega$

$$R_{b1} = 50k\Omega, R_{b2} = 10k\Omega, R_{c} = 1k\Omega, R_{e} = 80\Omega, V_{CC} = 9V$$
, 电容都为 $10\mu F$



解: 1) 用微变等效电路分析 画出微变等效电路如图所示。



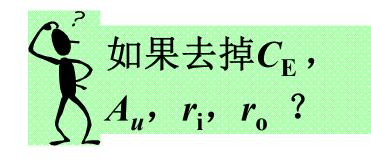
$$\dot{A}_{u} = \frac{\dot{V}_{o}}{\dot{V}_{i}} = -\beta \frac{R'_{L}}{r_{be}} = -\beta \frac{R_{C}}{r_{be}} = -50$$
 电路对交流信号大约放大了50倍

放大电路输入电阻大约为 Γ_{be} ,电路的输出电阻是 R_C



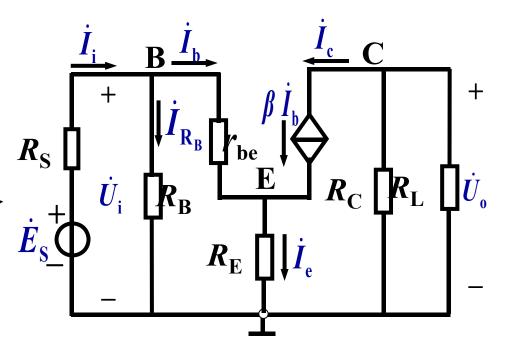


对交流:旁路电容 C_E 将 R_E 短路, R_E 不起作用, A_u , r_i , r_o 与固定偏置电路相同。



去掉 C_E 后的微变等效电路

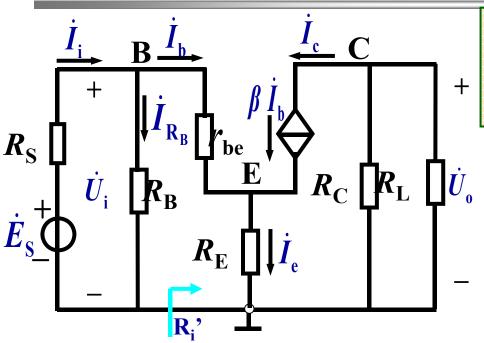
图中,
$$R_{\rm B} = R_{\rm B1} // R_{\rm B2}$$





无旁路电容 $C_{\mathbb{E}}$ 时的性能指标





$$A_u = -\frac{\beta R_L'}{r_{be} + (1 + \beta)R_E}$$

比较有旁路电容时, A_u 减小

$$R_{\rm i} = R_{\rm B1} // R_{\rm B2} // [r_{\rm be} + (1+\beta)R_{\rm E}]$$

比较有旁路电容时, $R_{\rm i}$ 提高

先用外加电源法求 R_i '

$$u_i = r_{be}i_b + (1+\beta)i_b R_E$$

$$\mathbb{R}_{i}' = \frac{u_{i}}{i_{b}} = r_{be} + (1 + \beta)R_{E}$$

外加电源法求输出电阻

$$R_{\rm o} = R_{\rm c}$$

$$R_{o}$$
不变

