

第三章集成运算放大电路

- § 3.1 多级放大电路的一般问题
- § 3.2 集成运放概述
- § 3.3 集成运放内部的单元电路
- § 3.4 集成运放内部电路简介



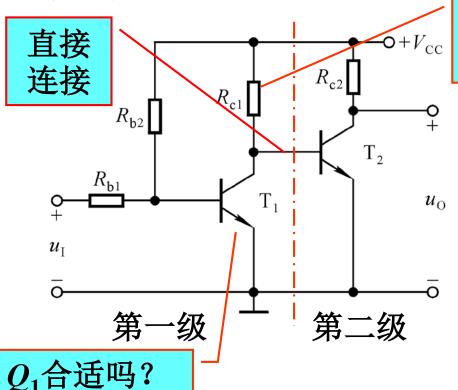
§3.1多级放大电路的一般问题

- 一、多级放大电路的耦合方式
- 二、多级放大电路的动态分析

一、多级放大电路的耦合方式



1.直接耦合



既是第一级的集电极电阻, 又是第二级的基极电阻

能够放大变化缓慢的信号,便于集成化,*Q*点相互影响,存在零点漂移现象。

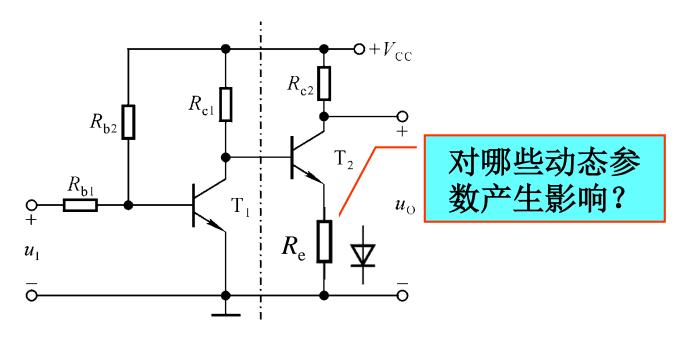
输入为零,输出 产生变化的现象 称为零点漂移

当输入信号为零时,前级由温度变化所引起的电流、电位的变化会逐级放大。

求解Q点时应按各回路列多元一次方程,然后解方程组。



的何设置合适的静态工作点?



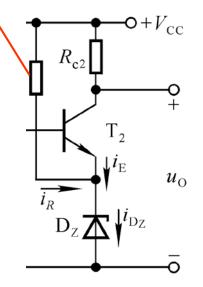
用什么元件取代 R_e 既可设置合适的Q点,又可使第二级放大倍数不至于下降太多?

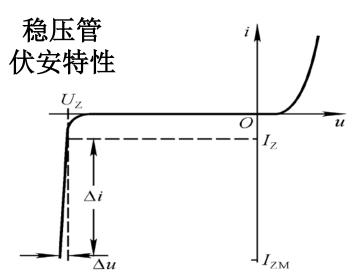
二极管导通电压 $U_{\rm D}\approx$? 动态电阻 $r_{\rm d}$ 特点? 若要 $U_{\rm CEO}=10{\rm V}$,则应怎么办?用多个二极管吗?

的何设置合适的静态工作点?









稳定电压 U_{Z} : 几~几十伏

稳定电流 I_Z : 达到稳定电压的最小电流。小功率管多为5mA。

最大稳定电流 I_{ZM} : 稳压区的最大工作电流。

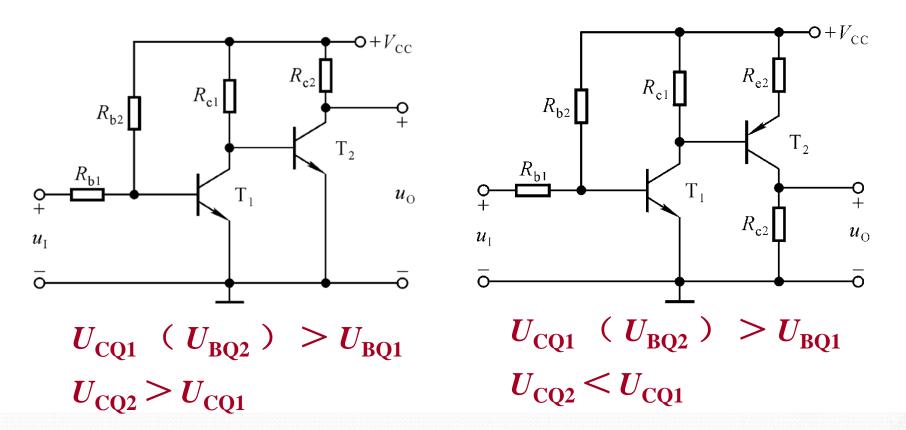
最大耗散功率 P_{ZM} : = $I_{ZM}U_{Z}$ 。多为几十~几百豪瓦。

动态电阻 r_z : = $\triangle U_{\rm DZ} / \triangle I_{\rm DZ}$ 。小功率管几~几十欧姆。

 U_{CEQ1} 太小 \rightarrow 加 R_{e} (A_{u2} 数值 \downarrow) \rightarrow 改用 \mathbf{D} \rightarrow 若要 U_{CEQ1} 大,则改用 $\mathbf{D}_{\mathbf{Z}}$ 。



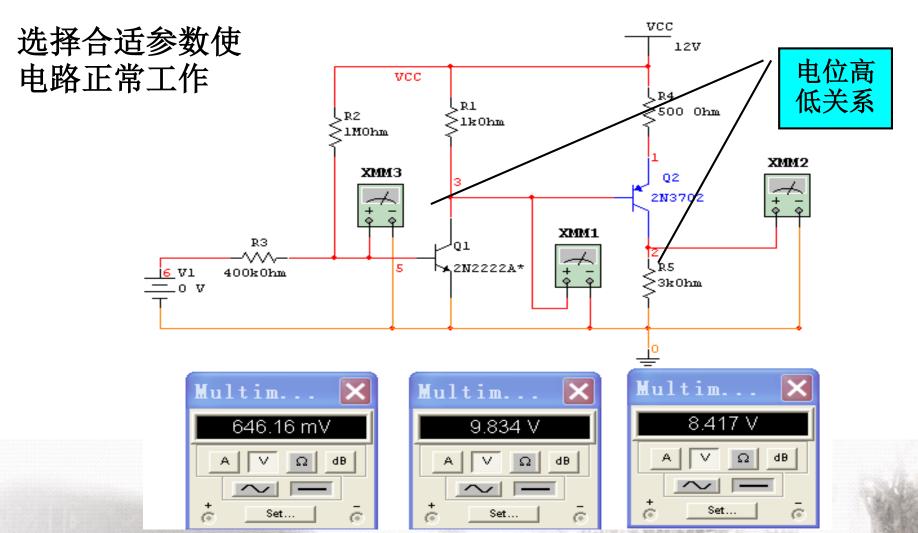
NPN型管和PNP型管混合使用



在用NPN型管组成N级共射放大电路,由于 $U_{CQi} > U_{BQi}$,所以 $U_{CQi} > U_{CQ(i-1)}$ $(i=1\sim N)$,以致于后级集电极电位接近电源电压,Q点不合适。

讨论: 两级直接耦合放大电路

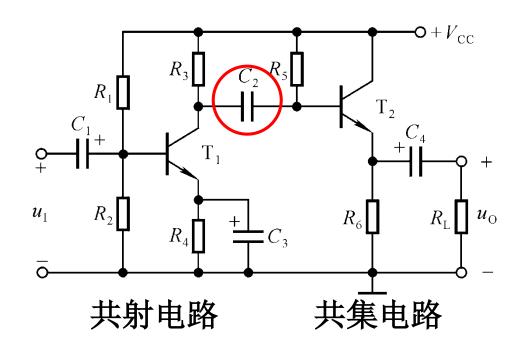




如何让Q点设计不相互影响?



2. 阻容耦合



利用电容连接信号源与放大电路、放大电路的前后级、放大电路与负载,为阻容耦合。

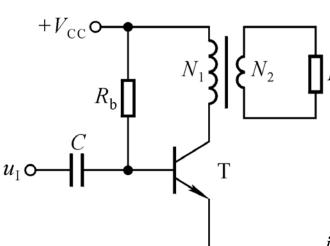
有零点漂移吗?

*Q*点相互独立。不能放大变化缓慢的信号,低频特性差,不能集成化。

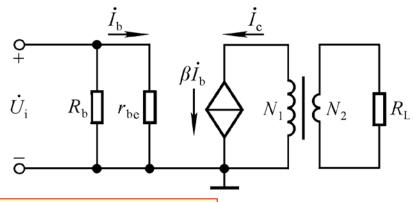
可能是实际的负载,也可能是下级放大电路



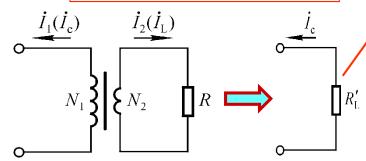




理想变压器情 况下,负载上获 得的功率等于原 边消耗的功率。



$$P_1 = P_2$$
, $I_c^2 R_L^{'} = I_l^2 R_L$



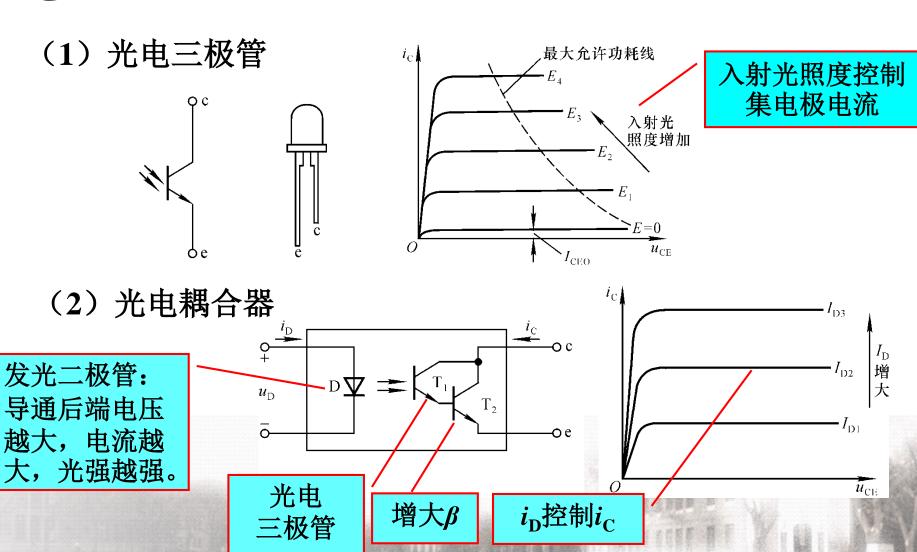
从变压器原边看 到的等效电阻

$$R'_{L} = \frac{I_{l}^{2}}{I_{c}^{2}} \cdot R_{L} = (\frac{N_{1}}{N_{2}})^{2} \cdot R_{L}$$
, 实现了阻抗变换。

不能放大变化缓慢的信号,不能集成化,变压器自身有损耗。

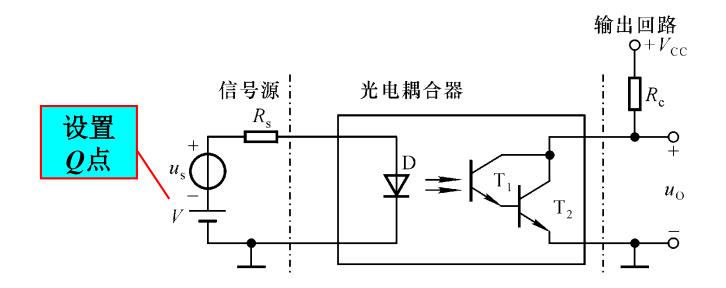


4. 光 电 耦 合 适于信号的远距离传输。





3. 光电耦合放大电路

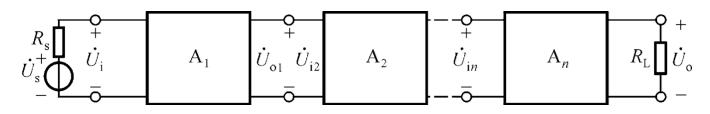


输入回路和输出回路分别接不同的独立电源、独立的"地",即可避免长距离传输时的电干扰。



二、动态参数分析

1.电压放大倍数



$$\dot{A}_{u} = \frac{\dot{U}_{o}}{\dot{U}_{i}} = \frac{\dot{U}_{o1}}{\dot{U}_{i}} \cdot \frac{\dot{U}_{o2}}{\dot{U}_{i2}} \cdot \dots \cdot \frac{\dot{U}_{o}}{\dot{U}_{in}} = \prod_{j=1}^{n} \dot{A}_{uj}$$

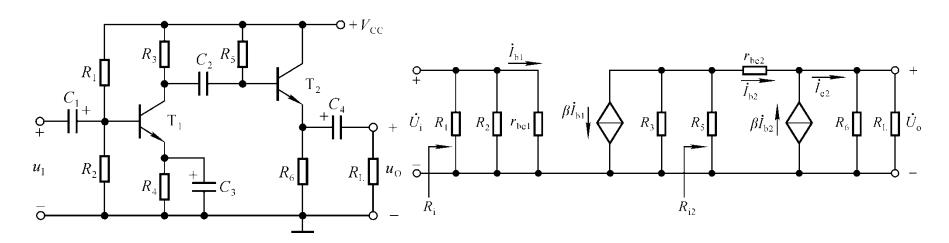
$$R_{\rm i} = R_{\rm i1}$$

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

对电压放大电路的要求: R_i 大, R_o 小, A_u 的数值大,最大不失真输出电压大。



分析举例



$$\dot{A}_{u1} = -\frac{\beta (R_3 /\!/ R_{i2})}{r_{be1}}$$

$$\dot{A}_{u2} = \frac{(1+\beta_2)(R_6 /\!/ R_L)}{r_{be2} + (1+\beta_2)(R_6 /\!/ R_L)}$$

$$\dot{A}_{u} = \dot{A}_{u1} \cdot \dot{A}_{u2}$$

$$R_{i2} = R_5 // [r_{be2} + (1 + \beta_2)(R_6 // R_L)]$$

$$R_{\rm i} = R_1 // R_2 // r_{\rm bel}$$

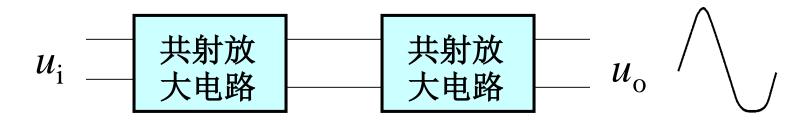
$$R_{\rm o} = R_6 // \frac{R_3 // R_5 + r_{\rm be2}}{1 + \beta}$$

为带负载情况下的电压放大倍数



讨论一

失真分析:由NPN型管组成的两级共射放大电路



饱和失真? 截止失真?

首先确定在哪一级出现了失真,再判断是什么失真。

比较 U_{om1} 和 U_{im2} ,则可判断在输入信号逐渐增大时哪一级首先出现失真。

在前级均未出现失真的情况下,多级放大电路的最大不失真电压等于输出级的最大不失真电压。



讨论二:放大电路的返用

按下列要求组成两级放大电路:

- ① $R_i = 1 \sim 2k\Omega$, A_u 的数值 ≥ 3000 ;共射 共射
- ② $R_i \ge 10 M\Omega$, A_u 的数值 ≥ 300 ; 共源 共射
- ③ R_i =100~200k Ω , A_u 的数值≥150; 共集 共射
- $4R_i \ge 10 \text{M}\Omega$, A_u 的数值 ≥ 10 , $R_o \le 100 \Omega$ 。 共源 共集

注意级联时两级的相互影响!



讨论三:放大电路的动态分析

若测得三个单管放大电路的输入电阻、输出电阻和空载电压方法倍数,则如何求解它们连接之后三级放大电路的电压放大倍数?



§3.2 集成运放概述

- 一、集成运放的特点
- 二、集成运放电路的组成
- 三、集成运放的电压传输特性



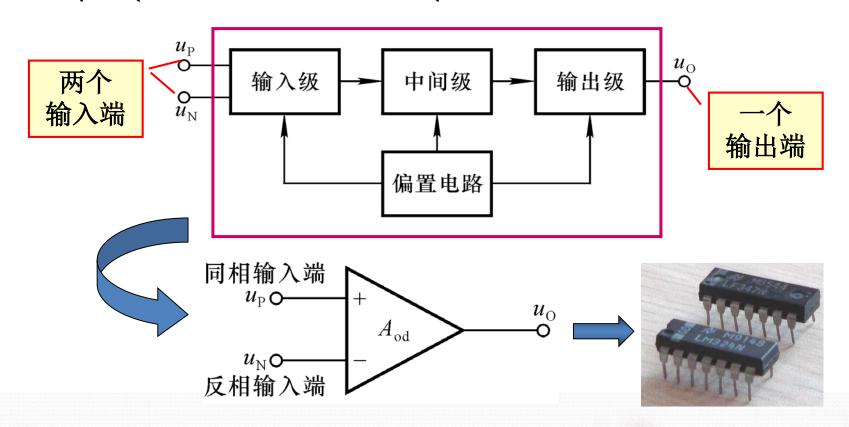
一、集成运放的特点

集成运算放大电路,简称集成运放,是一个高性能的直接耦合多级放大电路。因首先用于信号的运算,故而得名。

- (1) 直接耦合方式,充分利用管子性能良好的一致性采用 差分放大电路和电流源电路。
- (2) 用复杂电路实现高性能的放大电路,因为电路的复杂 化并不带来工艺的复杂性。
- (3) 用有源元件替代无源元件,如用晶体管取代难于制作的大电阻。
 - (4) 采用复合管。



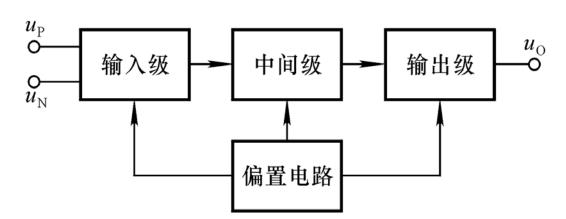
二、集成运放电路的组成



若将集成运放看成为一个"黑盒子",则可等效为一个 高性能的双端输入、单端输出的差分放大电路。



集成运放电路四个组成部分的作用



偏置电路: 为各级 放大电路设置合适 的静态工作点。采 用电流源电路。

输入级:前置级,多采用差分放大电路。要求 R_i 大,放大能力强,抑制零点漂移能力强,输入端耐压高。

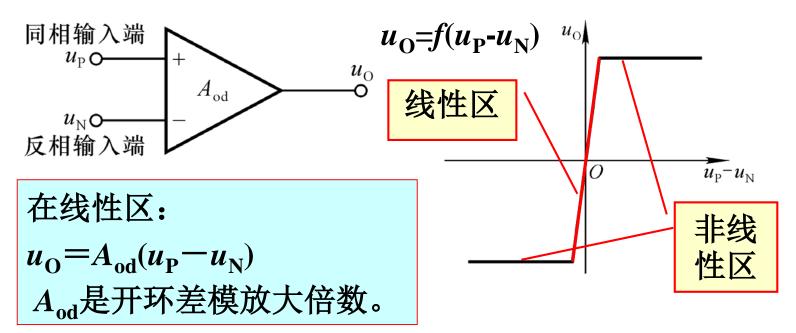
中间级:主放大级,多采用共射放大电路。要求有足够的放大能力。

输出级:功率级,多采用准互补输出级。要求 R_0 小,最大不失真输出电压尽可能大。

几代产品中输入级的变化最大!



三、集成运放的电压传输特性



由于 A_{od} 高达几十万倍,所以集成运放工作在线性区时的最大输入电压 (u_P-u_N) 的数值仅为几十~一百多微伏。

 $(u_{\rm P}-u_{\rm N})$ 的数值大于一定值时,集成运放的输出不是 $+U_{\rm OM}$,就是 $-U_{\rm OM}$,即集成运放工作在非线性区。



§3.3 集成运放中的单元电路

- 一、差分放大电路(输入级)
- 二、电流源电路(偏置电路、有源负载)
- 三、互补输出级(输出级)



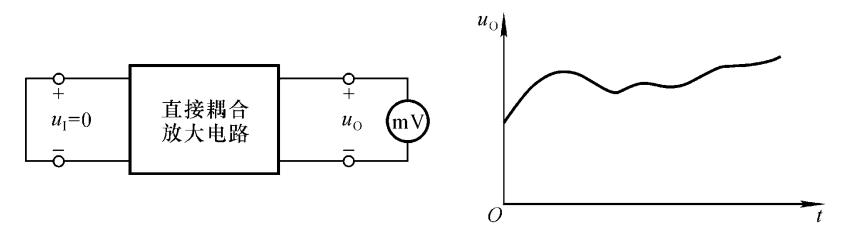
一、差分放大电路

- 1. 零点漂移现象及其产生的原因
- 2. 长尾式差分放大电路的组成
- 3. 长尾式差分放大电路的分析
- 4. 差分放大电路的四种接法
- 5. 具有恒流源的差分放大电路
- 6. 差分放大电路的改进



1.零点漂移现象及其产生的原因

(1) 什么是零点漂移现象: $\Delta u_1 = 0$, $\Delta u_0 \neq 0$ 的现象。

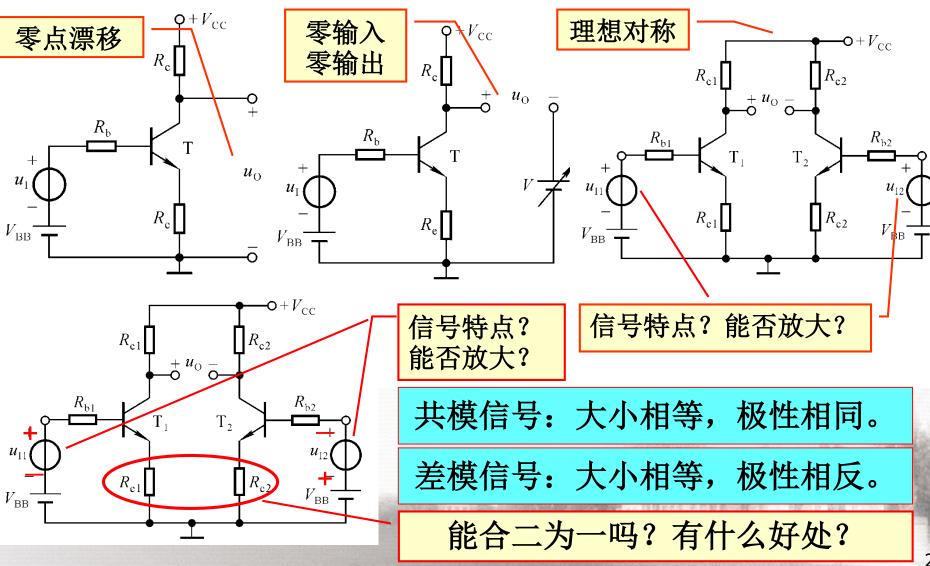


产生原因:温度变化,直流电源波动,元器件老化。其中晶体管的特性对温度敏感是主要原因,故也称零漂为温漂。

克服温漂的方法:引入直流负反馈,温度补偿。典型单元电路:差分放大电路

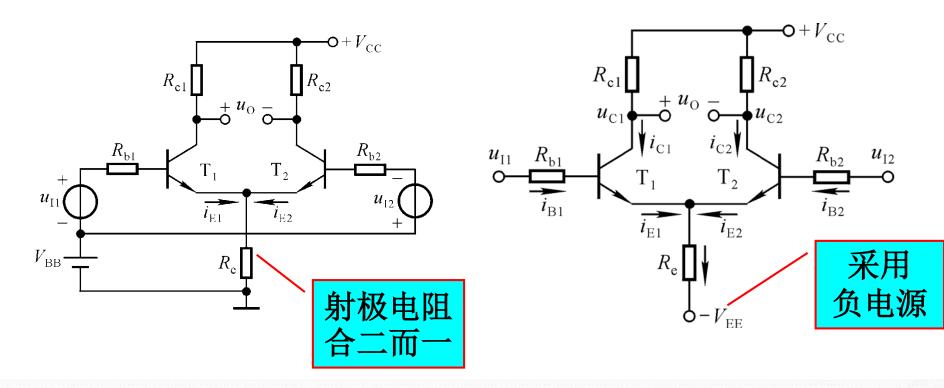


2.长尾式差分放大电路的组成





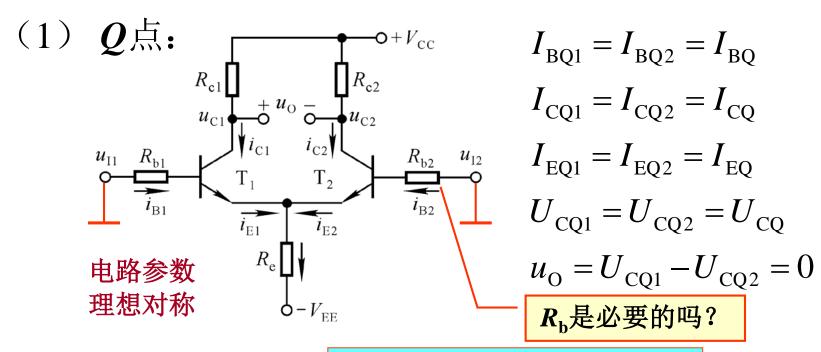
典型的长尾差分放大电路



加差模信号时R_e电流的变化为零,因而加差模信号时发射极电位无变化。



3.长尾式差分放大电路的分析



晶体管输入回路方程:
$$V_{\text{EE}} = I_{\text{BQ}}R_{\text{b}} + U_{\text{BEQ}} + 2I_{\text{EQ}}R_{\text{e}}$$

通常, $R_{\rm h}$ 较小,且 $I_{\rm BO}$ 很小,故

$$U_{\mathrm{CEQ}} \approx V_{\mathrm{CC}} - I_{\mathrm{CQ}} R_{\mathrm{c}} + U_{\mathrm{BEQ}}$$

$$I_{\rm EQ} \approx I_{\rm BQ} = \frac{I_{\rm EQ}}{1+\beta}$$

选合适的 V_{EE} 和 R_{e} 就 可得合适的Q



(2) 抑制共模信号

共模信号:数值相等、极性相同的

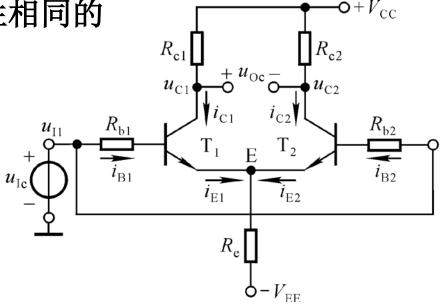
输入信号,即

$$u_{\rm I1} = u_{\rm I2} = u_{\rm Ic}$$

$$\Delta i_{\mathrm{B1}} = \Delta i_{\mathrm{B2}}$$

$$\Delta i_{\rm C1} = \Delta i_{\rm C2}$$

$$\Delta u_{C1} = \Delta u_{C2}$$

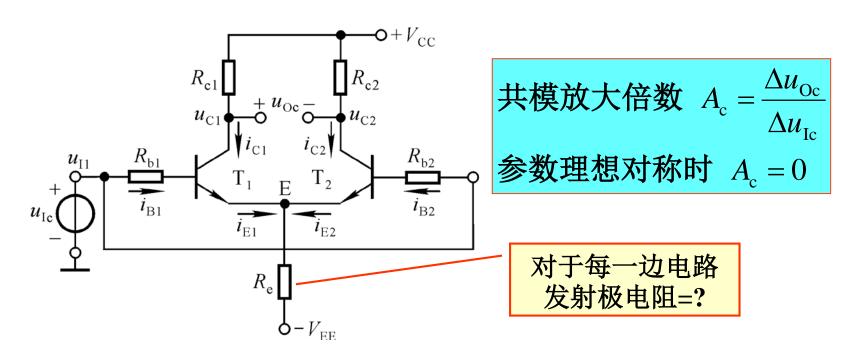


$$u_{\rm O} = u_{\rm C1} - u_{\rm C2} = (u_{\rm CO1} + \Delta u_{\rm C1}) - (u_{\rm CO2} + \Delta u_{\rm C2}) = 0$$

共模放大倍数 $A_{c} = \frac{\Delta u_{Oc}}{\Delta u_{Ic}}$,参数理想对称时 $A_{c} = 0$



(2) 抑制共模信号: R_e的共模负反馈作用



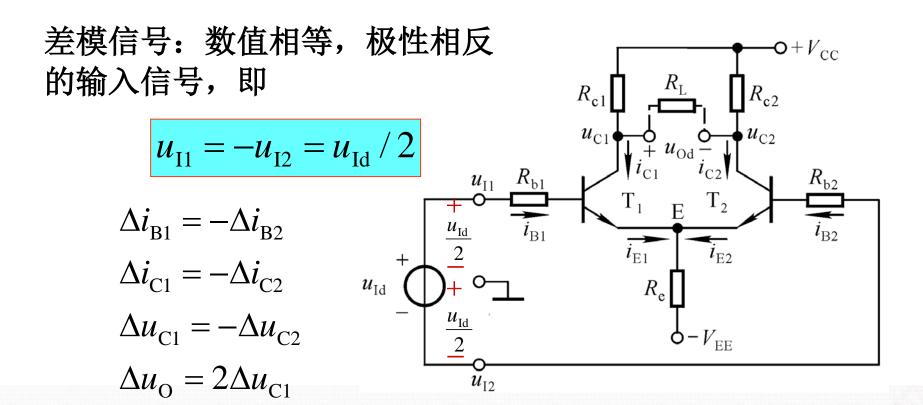
 $R_{\rm e}$ 的共模负反馈作用:温度变化所引起的变化等效为共模信号

如
$$T(^{\circ}C) \uparrow \rightarrow I_{C1} \uparrow I_{C2} \uparrow \rightarrow U_{E} \uparrow \rightarrow I_{B1} \downarrow I_{B2} \downarrow \rightarrow I_{C1} \downarrow I_{C2} \downarrow$$

抑制了每只差分管集电极电流、电位的变化。



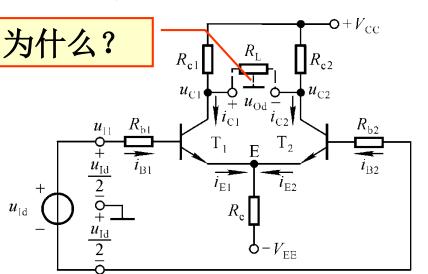
(3) 放大差模信号

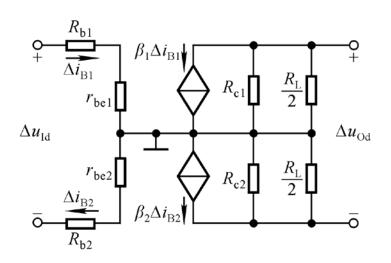


 $\Delta i_{E1} = -\Delta i_{E2}$, R_e 中电流不变,即 R_e 对差模信号无反馈作用。



差模信号作用时的动态分析





$$\Delta u_{\rm Id} = \Delta i_{\rm B} \cdot 2(R_{\rm b} + r_{\rm be})$$

$$\Delta u_{\rm Od} = -\Delta i_{\rm C} \cdot 2(R_{\rm c} // \frac{R_{\rm L}}{2})$$

差模放大倍数:
$$A_{\rm d} = \frac{\Delta u_{\rm 0d}}{\Delta u_{\rm Id}} = -\frac{\beta (R_{\rm c} // \frac{R_{\rm L}}{2})}{R_{\rm c} + r_{\rm be}}$$

$$R_{\rm i} = 2(R_{\rm b} + r_{\rm be})$$
, $R_{\rm o} = 2R_{\rm c}$



(4) 动态参数: $A_{\rm d}$ 、 $R_{\rm i}$ 、 $R_{\rm o}$ 、 $A_{\rm c}$ 、 $K_{\rm CMR}$

共模抑制比 K_{CMR} :综合考察差分放大电路放大差模信号的能力和抑制共模信号的能力。

$$K_{\rm CMR} = \left| \frac{A_{\rm d}}{A_{\rm c}} \right|$$

在参数理想对称的情况下, $K_{\rm CMR} = \infty$ 。

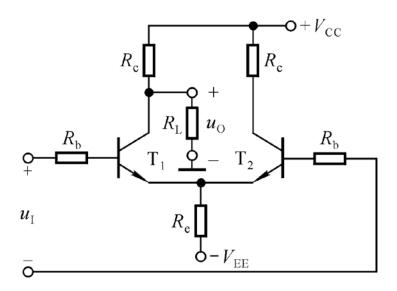
在实际应用时,信号源需要有"接地"点,以避免干扰;或负载需要有"接地"点,以安全工作。

根据信号源和负载的接地情况,差分放大电路有四种接法:双端输入双端输出、双端输入单端输出、单端输入双端输出、单端输入单端输出。

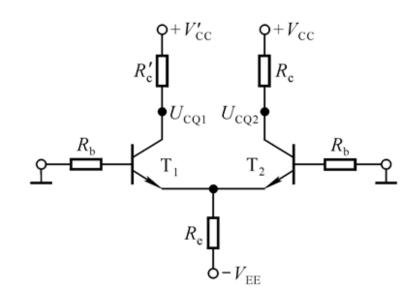


4.差分放大电路的四种接法

(1) 双端输入单端输出: Q点分析



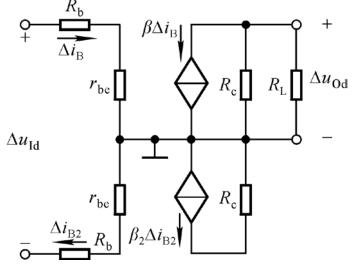
由于输入回路没有变化,所以 I_{EQ} 、 I_{BQ} 、 I_{CQ} 与双端输出时一样。但是 $U_{CEO1} \neq U_{CEO2}$ 。

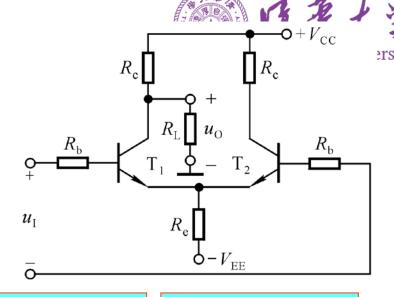


$$U_{\text{CQ1}} = \frac{R_{\text{L}}}{R_{\text{c}} + R_{\text{L}}} \cdot V_{\text{CC}} - I_{\text{CQ}} (R_{\text{c}} /\!/ R_{\text{L}})$$

$$U_{\text{CQ2}} = V_{\text{CC}} - I_{\text{CQ}} R_{\text{c}}$$

(1) 双端输入单端输出: 动态分析 差模信号作用下的分析





$$A_{\rm d} = -\frac{1}{2} \cdot \frac{\beta \left(R_{\rm c} // R_{\rm L} \right)}{R_{\rm b} + r_{\rm be}}$$

$$R_{\rm i} = 2(R_{\rm b} + r_{\rm be})$$
$$R_{\rm o} = R_{\rm c}$$

共模信号作用下的分析

$$\begin{array}{c|c}
R_{b} \\
+ \\
\Delta u_{Ic}
\end{array}$$

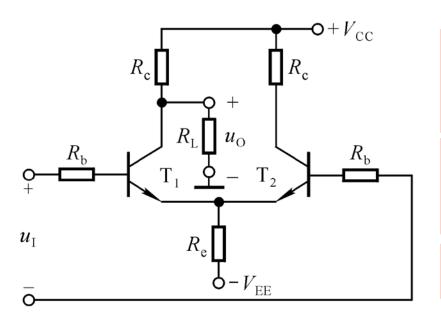
$$\begin{array}{c|c}
R_{c} \\
\hline
R_{L} \\
\hline
Au_{Oc}
\end{array}$$

$$A_{c} = -\frac{\beta (R_{c} // R_{L})}{R_{b} + r_{be} + 2(1 + \beta)R_{e}}$$

$$K_{\text{CMR}} = \frac{R_{\text{b}} + r_{\text{be}} + 2(1 + \beta)R_{\text{e}}}{2(R_{\text{b}} + r_{\text{be}})}$$



讨论



$$A_{\rm d} = -\frac{1}{2} \cdot \frac{\beta (R_{\rm c} // R_{\rm L})}{R_{\rm b} + r_{\rm be}}$$

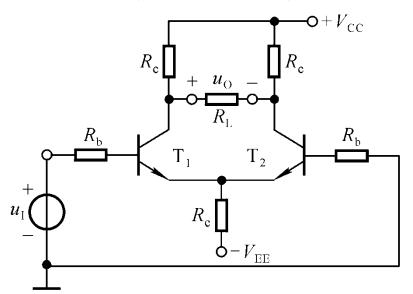
$$K_{\text{CMR}} = \frac{R_{\text{b}} + r_{\text{be}} + 2(1+\beta)R_{\text{e}}}{R_{\text{b}} + r_{\text{be}}}$$

$$R_{\rm i} = 2(R_{\rm b} + r_{\rm be}), R_{\rm o} = R_{\rm c}$$

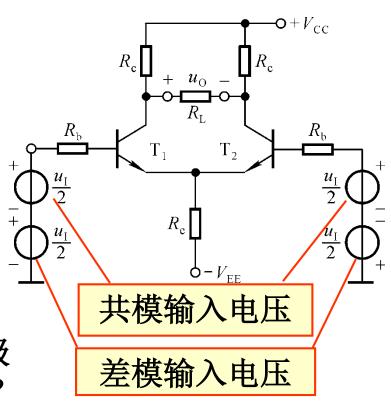
- (1) T_2 的 R_c 可以短路吗?
- (2) 什么情况下A_d为"+"?
- (3) 双端输出时的 A_d 是单端输出时的2倍吗?



(2) 单端输入双端输出



在输入信号作用下发射极的电位变化吗?说明为什么?



输入差模信号的同时总是伴随着共模信号输入:

$$u_{\mathrm{Id}} = u_{\mathrm{I}}, \quad u_{\mathrm{Ic}} = u_{\mathrm{I}} / 2$$

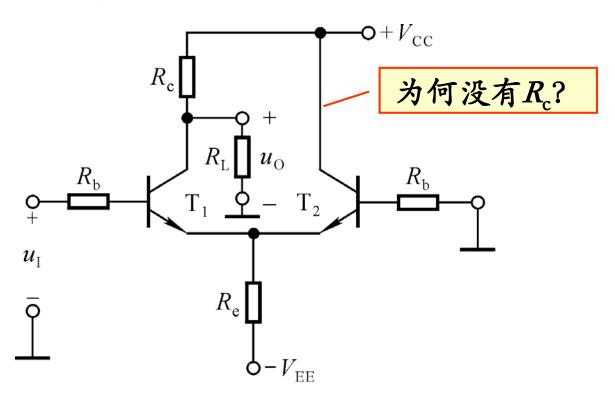
测试:

$$u_{\rm O} = A_{\rm d} \cdot u_{\rm I} + A_{\rm c} \cdot \frac{u_{\rm I}}{2} + U_{\rm OQ}$$

静态时两个 集电极电位差



(3) 单端输入单端输出



- > 静态和动态参数的分析同双端输入单端输出电路
- > 分析方法只与输出方式有关



(3) 四种接法的比较: 电路参数理想对称条件下

四种输入方式: R_i 均为2(R_b+r_{be});

双端输入时无共模信号输入,单端输入时有共模信号输入。

输出方式: Q点、 $A_{\rm d}$ 、 $A_{\rm c}$ 、 $K_{\rm CMR}$ 、 $R_{\rm o}$ 均与之有关。

双端输出:
$$A_{\rm d} = \frac{\beta(R_{\rm c} // \frac{R_{\rm L}}{2})}{R_{\rm b} + r_{\rm be}}$$

$$A_{\rm c} = 0$$

$$K_{\rm CMR} = \infty$$

$$R_{\rm o} = 2R_{\rm c}$$

单端输出:
$$A_{\rm d} = \frac{\beta(R_{\rm c} /\!/ R_{\rm L})}{2(R_{\rm b} + r_{\rm be})}$$

$$A_{\rm c} = \frac{\beta(R_{\rm c} /\!/ R_{\rm L})}{R_{\rm b} + r_{\rm be} + 2(1 + \beta)R_{\rm e}}$$

$$K_{\rm CMR} = \frac{R_{\rm b} + r_{\rm be} + 2(1 + \beta)R_{\rm e}}{2(R_{\rm b} + r_{\rm be})}$$

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



5. 具有恒流源的差分放大电路

 $R_{\rm e}$ 越大,每一边的漂移越小,共模负反馈越强,单端输出时的 $A_{\rm c}$ 越小, $K_{\rm CMR}$ 越大,差分放大电路的性能越好。

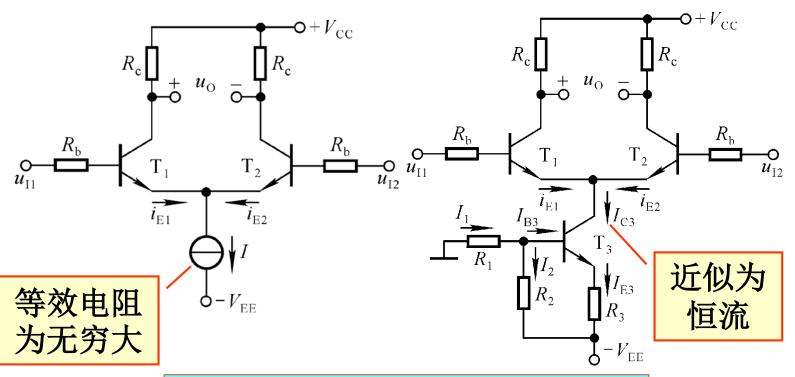
但为使静态电流不变, $R_{\rm e}$ 越大, $V_{\rm EE}$ 越大,以至于 $R_{\rm e}$ 太大就不合理了。

需在低电源条件下,设置合适的 I_{EQ} ,并得到趋于无穷大的 R_{e} 。

解决方法:采用电流源取代R。!



具有恒流源差分放大电路的组成

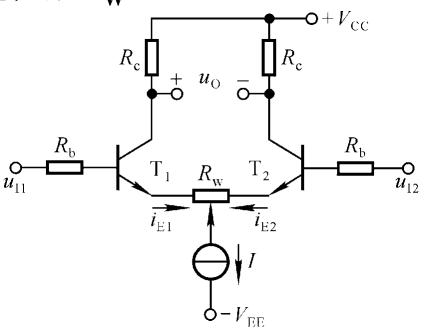


$$I_2 >> I_{\rm B3}, \ \ I_{\rm E3} pprox rac{R_2}{R_1 + R_2} \cdot V_{\rm EE} - U_{\rm BEQ}}{R_3}$$



6.差分放大电路的改进

(1) 加调零电位器 $R_{\rm W}$



- 1) 为什么加 $R_{\rm W}$?
- 2) Rw取值应大些? 还是小些?
- 3) Rw对动态参数的影响?
- 4) 若 $R_{\rm W}$ 滑动端在中点,写出 $A_{\rm d}$ 、 $R_{\rm i}$ 的表达式。

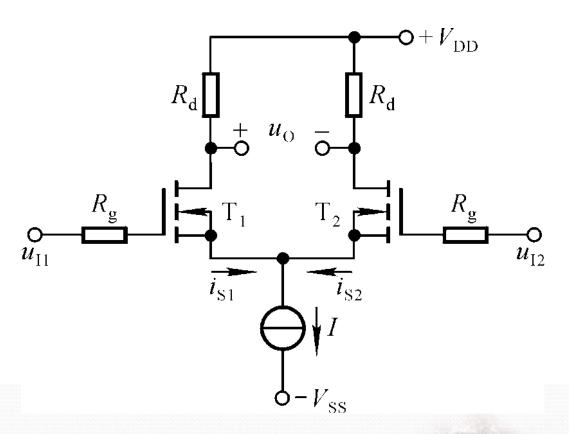
$$A_{\rm d} = -\frac{\beta R_{\rm c}}{R_{\rm b} + r_{\rm be} + (1+\beta)\frac{R_{\rm w}}{2}}$$

$$R_{\rm i} = 2(R_{\rm b} + r_{\rm be}) + (1 + \beta)R_{\rm W}$$



6.差分放大电路的改进

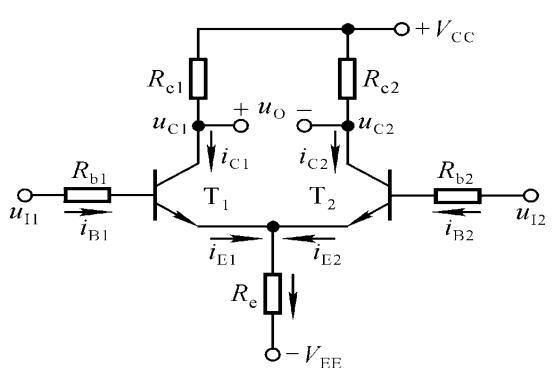
(2) 场效应管差分放大电路



$$A_{\rm d} = -g_{\rm m}R_{\rm d}$$
, $R_{\rm i} = \infty$, $R_{\rm o} = 2R_{\rm d}$



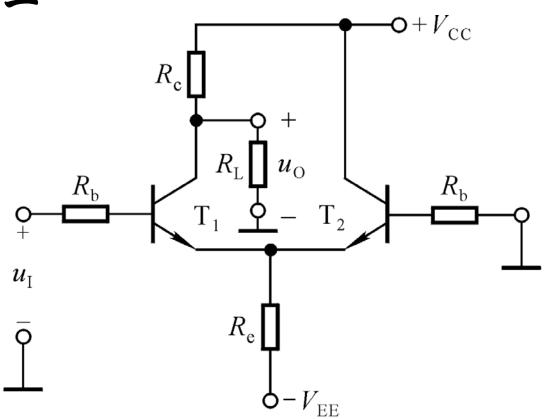




若 $u_{\text{II}}=10\text{mV}$, $u_{\text{I2}}=5\text{mV}$,则 $u_{\text{Id}}=?$ $u_{\text{Ic}}=?$







若 $u_{\rm I}$ =10mV,则 $u_{\rm Id}$ =? $u_{\rm Ic}$ =?



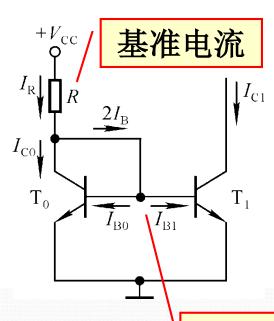
二、电流源电路

- 1. 镜像电流源
- 2. 微电流源
- 3. 多路电流源
- 4. 有源负载



1.镜像电流源

在电流源电路中充分利用集成运放中晶体管性能的一致性。 T_0 和 T_1 特性完全相同。



$$I_{\rm R} = (V_{\rm CC} - U_{\rm BE})/R$$

$$V_{\mathrm{BE1}} = U_{\mathrm{BE0}}, \quad I_{\mathrm{B1}} = I_{\mathrm{B0}}$$

$$I_{\rm C1} = I_{\rm C0} = I_{\rm C}$$

$$I_{\rm R} = I_{\rm C0} + I_{\rm B0} + I_{\rm B1} = I_{\rm C} + \frac{2I_{\rm C}}{\beta}$$

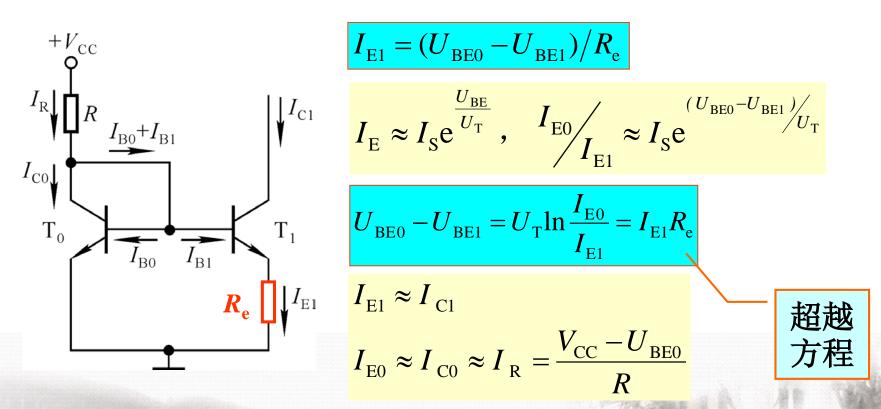
$$I_{\rm C} = \frac{\beta}{\beta + 2} \cdot I_{\rm R}$$

电路中有负反馈吗?



2.微电流源

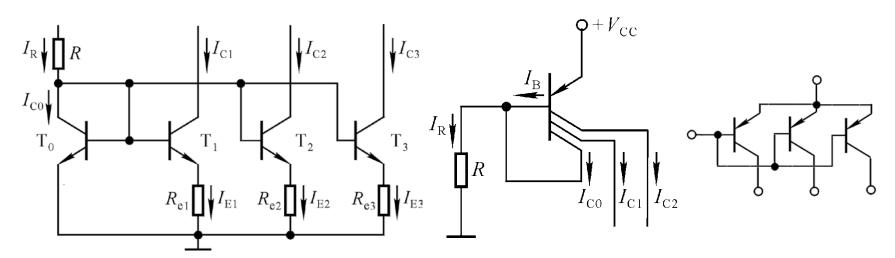
要求提供很小的静态电流,又不能用大电阻。



设计过程很简单,首先确定 I_{E0} 和 I_{E1} ,然后选定R和 R_{e} 。

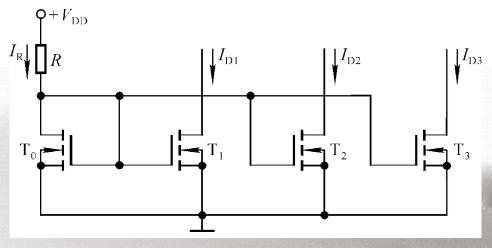


3.多路电流源



根据所需静态电流,来选取发射极电阻的数值。

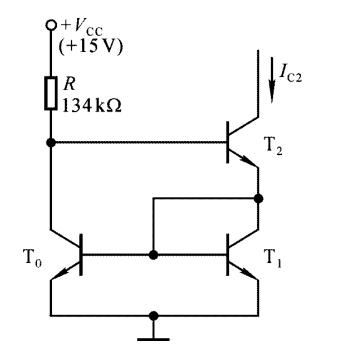
根据所需静态电流,来确定集电结面积。

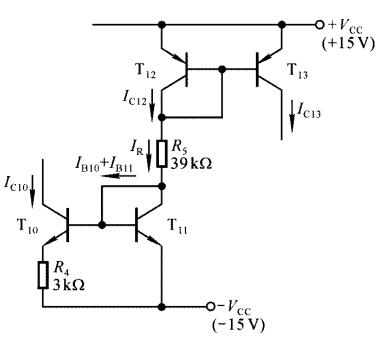


根据所需静态电流, 来确定沟道尺寸。



讨论





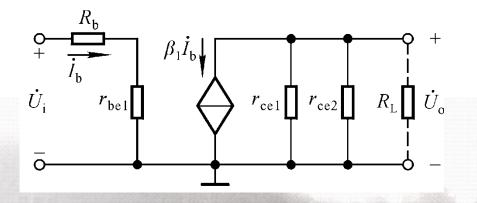
- 1) 基准电流?
- 2)输出电流与基准电路的关系?

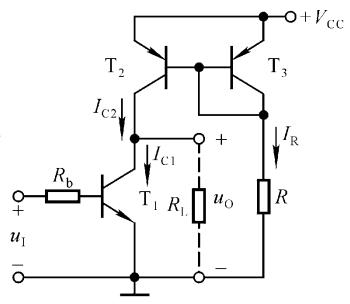


4.有源负载

(1) 用于共射放大电路

- ①哪只管子为放大管?
- ②其集电集静态电流约为多少?
- ③静态时U₁₀为多少?



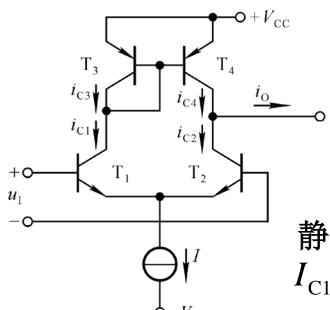


④为什么要考虑 h₂₂?

$$\dot{A}_{u} = -\frac{\beta_{1} (r_{\text{ce}1} // r_{\text{ce}2} // R_{\text{L}})}{R_{\text{b}} + r_{\text{be}1}}$$



(2) 用于差分放大电路



使单端输出电路 的差模放大倍数近似 等于双端输出时的差 模放大倍数。

- ①电路的输入、输出方式?
- ②如何设置静态电流?
- ③静态时i。约为多少?
- ④动态时 Δi_0 约为多少?

静态:

$$I_{\text{C1}} = I_{\text{C2}}, \quad I_{\text{C3}} \approx I_{\text{C1}}, \quad I_{\text{C4}} = I_{\text{C3}}, \quad I_{\text{C4}} \approx I_{\text{C2}}$$

$$i_{\text{O}} = i_{\text{C4}} - i_{\text{C2}} \approx 0$$

动态: $\Delta i_{C1} = -\Delta i_{C2}$, $\Delta i_{C4} = \Delta i_{C3} \approx \Delta i_{C1}$,

$$\Delta i_{\rm O} = \Delta i_{\rm C4} - \Delta i_{\rm C2} \approx 2\Delta i_{\rm C1}$$



三、互补输出级

- 1. 对输出级的要求
- 2. 基本电路
- 3. 消除交越失真的互补输出级
- 4. 准互补输出级



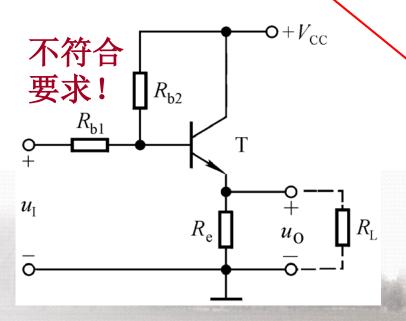
1.对输出级的要求

互补输出级是直接耦合的功率放大电路。

对输出级的要求:带负载能力强;直流功耗小;

负载电阻上无直流功耗;

最大不失真输出电压最大。



射极输出形式

静态工作电流小

输入为零时输出为零

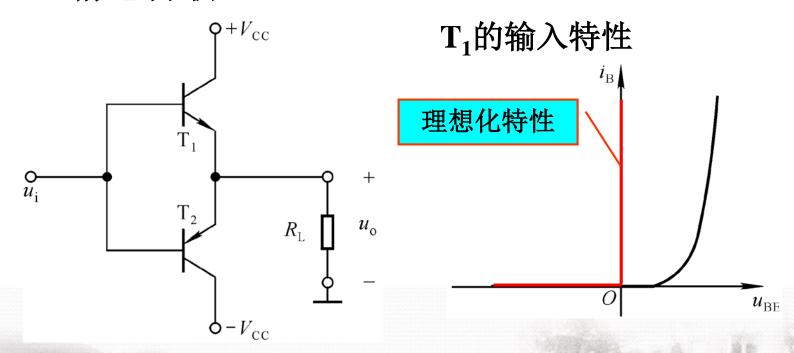
双电源供电时 U_{om} 的峰值接近电源电压。

单电源供电 $U_{\rm om}$ 的峰值接近二分之一电源电压。



2. 基本电路

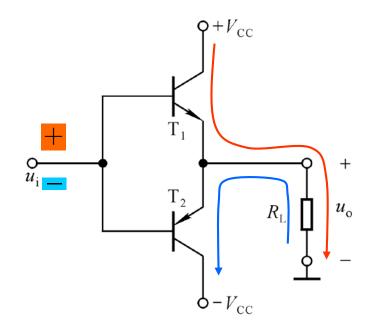
- (1) 特征: T_1 、 T_2 特性理想对称。
- (2) 静态分析



静态时 T_1 、 T_2 均截止, $U_B = U_E = 0$, $U_{CE1} = U_{EC2} = V_{CC}$ 。



(3) 动态分析



$$u_{i}$$
正半周,电流通路为 $+V_{CC} \rightarrow T_{1} \rightarrow R_{L} \rightarrow$ 地, $u_{o} = u_{i}$

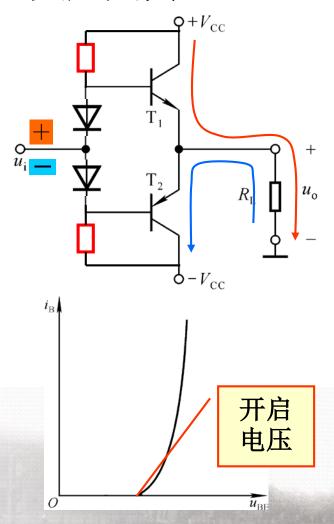
$$u_{i}$$
负半周,电流通路为 地 $\rightarrow R_{L} \rightarrow T_{2} \rightarrow -V_{CC}$, $u_{o} = u_{i}$

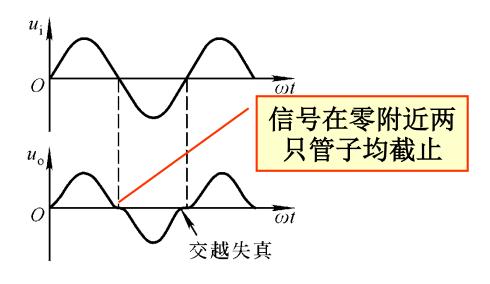
两只管子交替工作,两路电源交替供电,双向跟随。

特点: 带负载能力强、直流功耗小、零输入零输出、 U_{om} 最大



(4) 交越失真



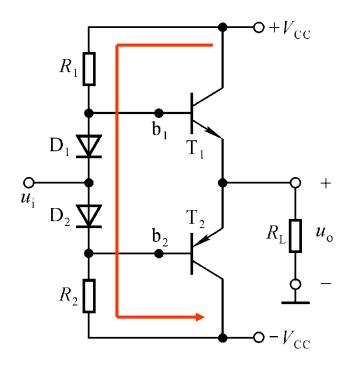


消除失真的方法: 设置合适的静态工作点。

- ① 静态时T₁、T₂处于临界导通状态,有信号时至少有一只导通;
- ②偏置电路对动态性能影响要小。

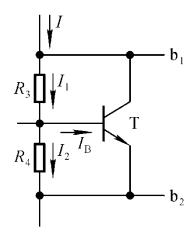


3.消除交越关真的互补输出级



|静态: $U_{\text{B1B2}} = U_{\text{D1}} + U_{\text{D2}}$

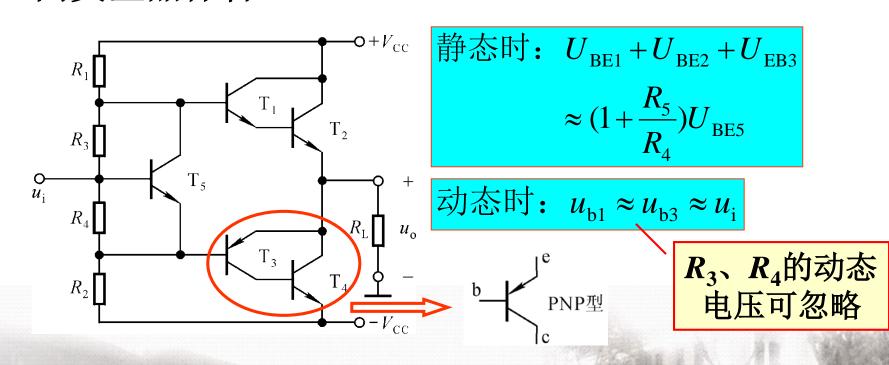
动态: u_{b1}≈u_{b2}≈u_i





4.准互补输出级

为保持输出管的良好对称性,输出管应为同类型晶体管。



 R_1 用电流源取代,集成放大电路中正是如此。

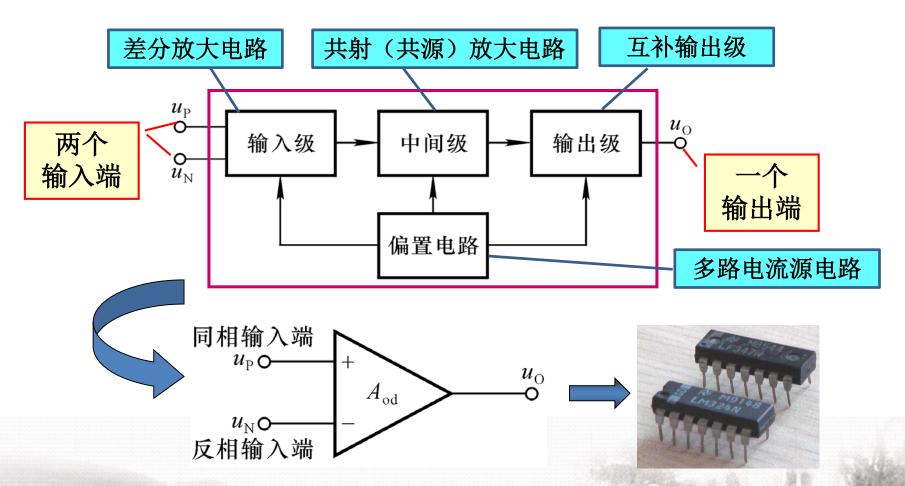


§3.4 集成运放为部电路简介

- 一、模拟电路的读图方法
- 二、双极型集成运放电路
- 三、集成运放的主要性能指标
- 四、集成运放的种类



回顾,集成运放电路的组成



若将集成运放看成为一个"黑盒子",则可等效为一个高性能的双端输入、单端输出的差分放大电路。



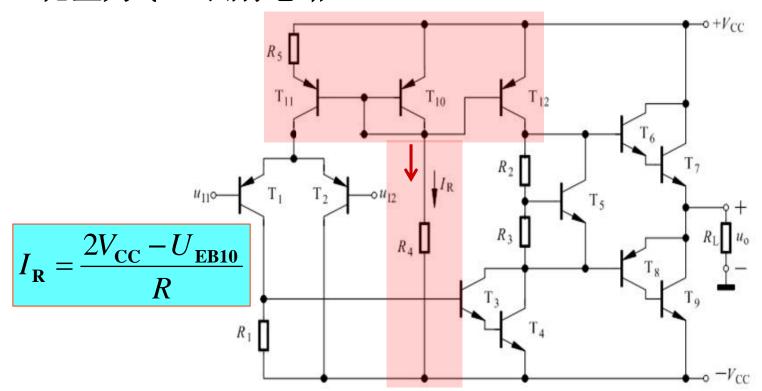
一、模拟电路的读图方法

- 1. 化整为零: 在集成运放电路中先将偏置电路分离出来,然后根据信号流通顺序将放大部分分为输入级、中间级和输出级三级;
- 2. 分析功能:弄清偏置电路的特点及每一级电路属于哪种基本放大电路、有何性能特点;
- 3. 统观整体:研究各部分电路相互间的联系,理 解电路如何实现所具有的功能;
- 4. 定量估算: 必要时再进行。

二、双极型集成运放

清華大学 Tsinghua University

(1) 化整为零,识别电路

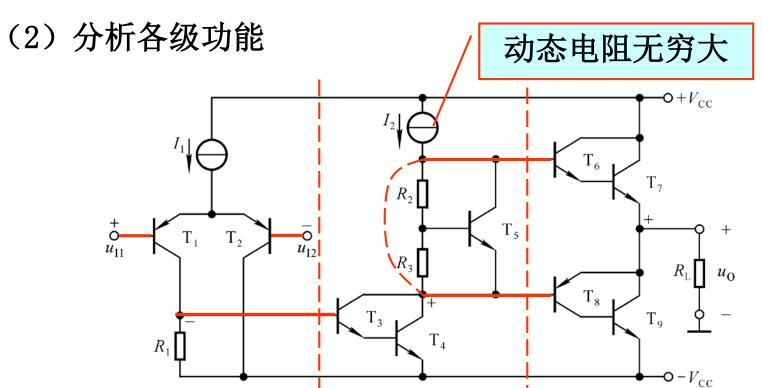


首先找出偏置电路。

在集成运放电路中,若有一个回路电流可以估算出,则该电流为基准电流。

 T_{10} 、 T_{11} —微电流源, T_{10} 、 T_{12} —镜像电流源。





分离出电流源,简化电路;按信号流通顺序分析放大电路。

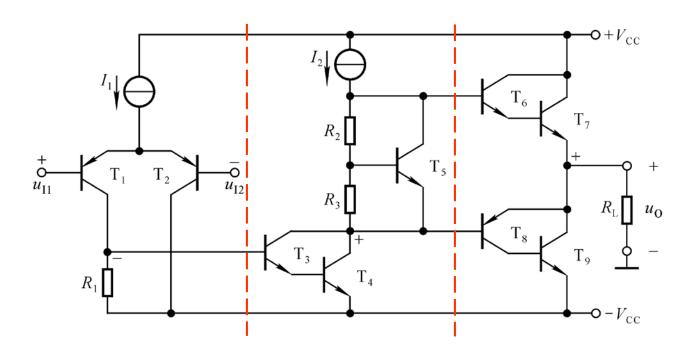
第一级: 具有恒流源的双端输入单端输出差分放大电路

第二级: 以复合管为放大管、恒流源做负载的共射放大电路

第三级:准互补输出级, $U_{\rm RE}$ 倍增电路消除交越失真



(3) 基本性能分析

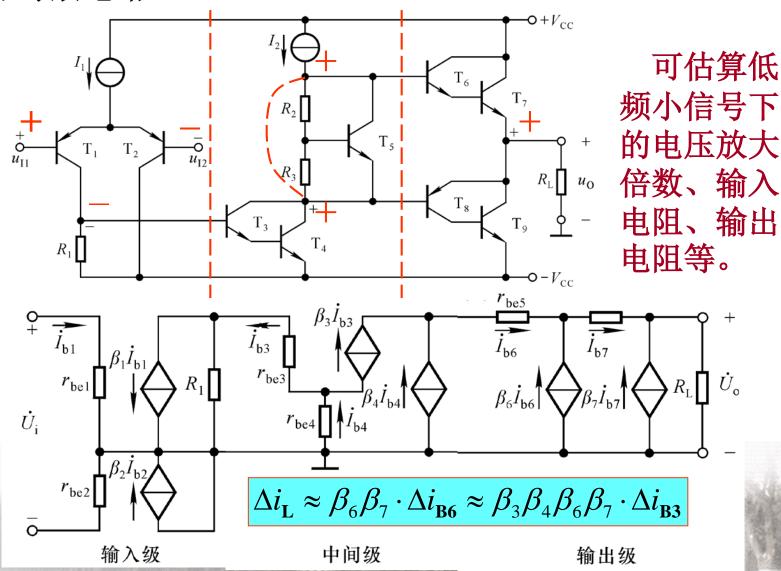


输入电阻为2r_{be}、电压放大倍数较大、输出电阻很小、最大不失真输出电压的峰值接近电源电压。

整个电路可等效为一个双端输入单端输出的差分放大电路。

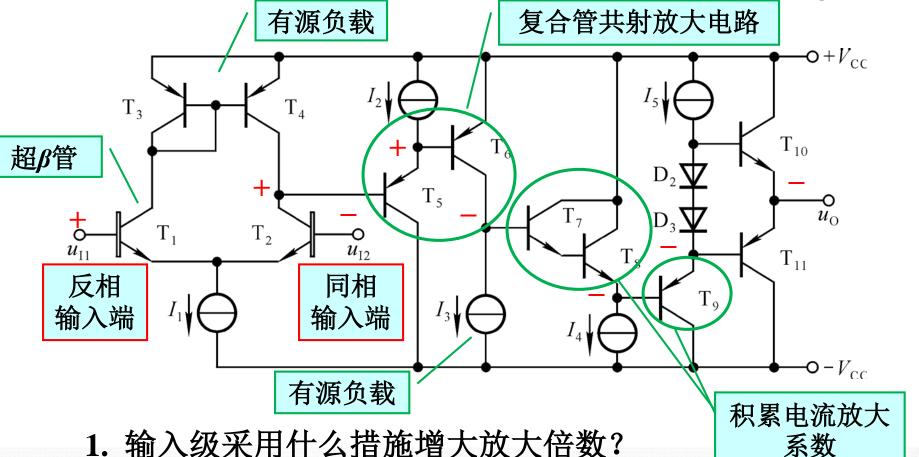


(4) 交流等效电路



实例, 高精度集成运放





- 1. 输入级采用什么措施增大放大倍数?
- 2. 中间级采用什么措施增大电压放大倍数?
- 3. 如何消除交越失真?
- 4. u₁₁、u₁₂哪个是同相输入端?哪个是反相输入端?



三、集成运放的主要性能指标

指标参数	F007典型值	理想值
• 开环差模增益 A_{od}	106dB	∞
• 差模输入电阻 r_{id}	$2M\Omega$	∞
• 共模抑制比 K_{CMR}	90dB	∞
• 输入失调电压 U_{IO}	1mV	0
• U_{IO} 的温漂d $U_{\mathrm{IO}}/\mathrm{d}T$ (°C)	几μV/ °C	0
• 输入失调电流 $I_{IO}(\mid I_{B1}$ - $I_{B2}\mid$) 20nA	0
• U_{IO} 的温漂d $U_{\mathrm{IO}}/\mathrm{d}T$ (°C)	几nA/°C	0
• 最大共模输入电压 U_{Icmax}	$\pm 13V$	
• 最大差模输入电压 U_{Idmax}	$\pm 30V$	
• -3dB带宽 $f_{ m H}$	10Hz	∞
• 转换速率 SR(=du _O /dt max)	0.5V/μS	∞



四、集成运放的种类

按照性能特点分类:

- ①通用性 ②高阻型 ③高速型 ④高精度型
- ⑤低功耗型 ⑥高电压型 ⑦大功率型
- (1) 作低频放大器,应选用___。
- (2) 作宽频带放大器,应选用___。
- (3)作幅值为1μV以下微弱信号的测量放大器,应选用__。
- (4)作内阻为 $100k\Omega$ 信号源的放大器,应选用___。
- (5)负载需5A电流驱动的放大器,应选用___。
- (6) 要求输出电压幅值为±80V的放大器,应选用__。
- (7) 宇航仪器中所用的放大器,应选用___。