第六章模拟集成电路

6.1 差分放大电路 (书中6.1&6.2)

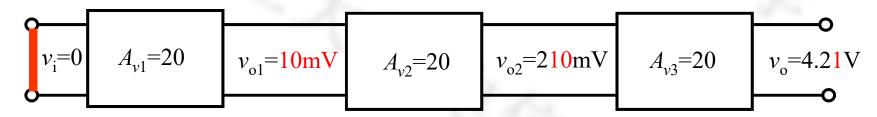
- 1 概念的引入 (6.2.1)
- 2 长尾式差放
- 3 带电流源的差动放大器 (6.2.2)
- 4 电流源(6.1.1)
- 5 电流源负载的双入单出差放 (P271)
- 6 FET差放(6.2.3)

6.2 集成运算放大器(书中6.4)

6.1 差分(差动)放大器 Differential Amplifier

1. 概念的引入

多级高增益的直接耦合放大器存在零漂问题、噪声问题。 假设每级电路自身会产生10mV零漂(或噪声幅度),



目标: 只放大有用信号,抑制零漂和环境噪声干扰。

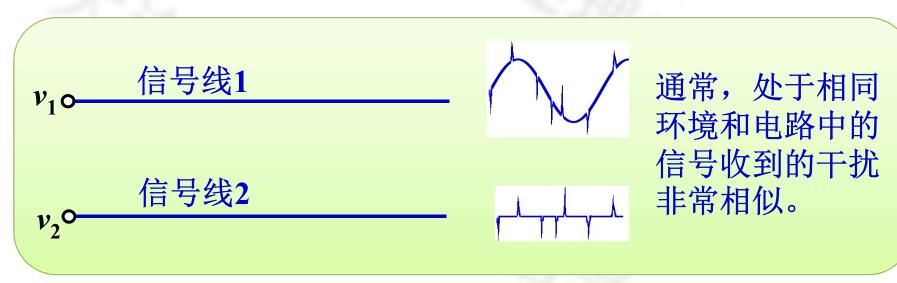
总是第一级的影响最大! → 输入级有优异的抗干扰性能。 实用的通用放大电路基本结构:



6.1 差分(差动)放大器

1. 概念的引入

目标: 只放大有用信号,抑制零漂和环境噪声干扰。



两个信号之差可以抵消干扰,保留有用信号。

(1) 差分放大的概念:

- 放大信号之差(差模放大);
- 削减信号之和(削弱干扰,共模抑制)。

1. 概念的引入 (2) 差模、共模

Differential-mode

Common-mode

信号v₁、v₂分别接入差分放大器的两个输入端.

差模信号:
$$v_{ID} = v_1 - v_2$$
 共模信号: $v_{IC} = \frac{v_1 + v_2}{2}$

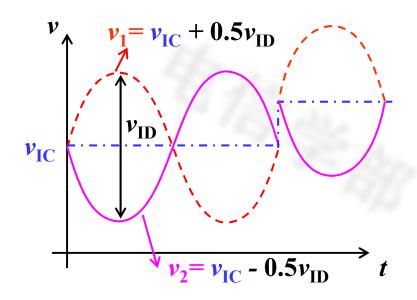
共模信号:
$$v_{IC} = -$$

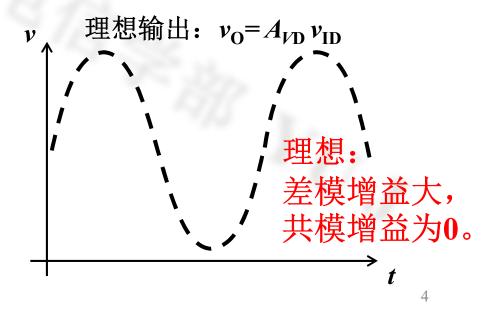
$$\Leftrightarrow v_1 = v_{IC} + \frac{v_{ID}}{2} \qquad v_2 = v_{IC} - \frac{v_{ID}}{2}$$

$$v_2 = v_{\rm IC} - \frac{v_{\rm ID}}{2}$$

输出信号: $v_0 = A_{VD}v_{ID} + A_{VC}v_{IC} = A_{VD}(v_1 - v_2) + A_{VC}\frac{v_1 + v_2}{2}$

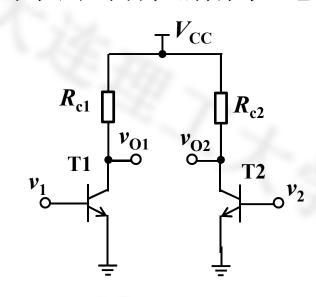
其中, A_{VD} 为差模电压增益; A_{VC} 为共模电压增益。





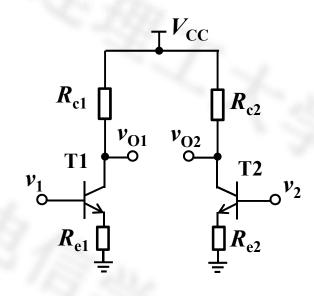
(1) 结构分析

考虑简单的对称共射放大电路(左右完美对称):



$$A_{v1} = \frac{v_{o1}}{v_1} = -\frac{\beta_1 (R_{C1}//R_L)}{r_{be1}}$$

大,用于差模信号



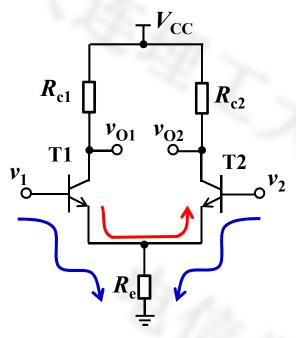
$$A_{v1} = \frac{v_{o1}}{v_1} = -\frac{\beta_1 (R_{C1}//R_L)}{r_{be1} + (1 + \beta_1)R_{e1}}$$

大 $R_{\rm el}$ 则增益小,用于共模信号

差模和共模无差别放大,不能解决共模抑制问题! 如何同时获得大的差模信号增益和小的共模信号增益?

(1) 结构分析

长尾式差放的结构: (左右完美对称,合并射极电阻)



抑制共模 (零漂、干扰) 直观分析差模信号、共模信号分别作用时的区别:

①只考虑共模信号 差模 v_{ID} =0,则 v_1 = v_2 = v_{IC} 此时,左右对称, R_c 起作用。

②只考虑差模信号

共模 v_{IC} =0,则 v_1 = 0.5 v_{id} = - v_2 此时,左路增量等于右路减量, R_e 不起作用。

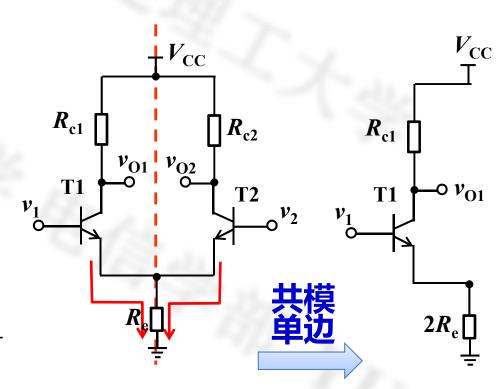
2. 长尾式差放 (2) 基本工作原理(小信号分析)

共模增益分析:

- ① 只考虑共模信号 $v_{1c} = v_{2c} = v_{ic}$
- ② 完全对称: 可单边分析
- ③ 选择阻值大的 R_e 获得极小的共模增益。

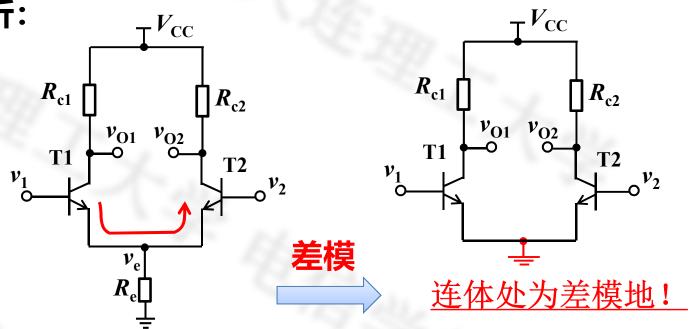
$$A_{vc1} = -\frac{\beta_1 (R_{C1}//R_L)}{r_{be1} + (1 + \beta_1) \times 2R_e}$$

完美对称时, $A_{vc2} = A_{vc1}$



(2) 基本工作原理(小信号分析)

差模增益分析:

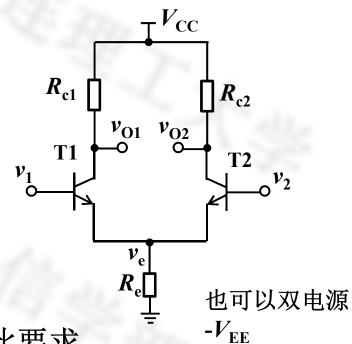


- ① 只考虑差模信号时: $v_1 = -v_2 = v_{id}/2$
- ② 完全对称 $i_{b1} = -i_{b2}$ \longrightarrow $i_{e1} = -i_{e2}$ \longrightarrow $i_{Re} = 0$ \longrightarrow $v_e = 0$
- ③ 差模增益 $A_{vd1} = -\frac{\beta_1(R_{C1}//R_L)}{r_{be1}}$ 完美对称时, $A_{vd2} = A_{vd1}$

(3) 两个结构要点

① 对称性十分重要!

$$eta_1 = eta_2 = eta$$
 $V_{BE1} = V_{BE2} = V_{BE}$
 $r_{be1} = r_{be2} = r_{be}$
 $I_{CBO1} = I_{CBO2} = I_{CBO}$
 $R_{C1} = R_{C2} = R_{C}$



高度匹配!集成电路技术能满足此要求。

② 大的尾电阻

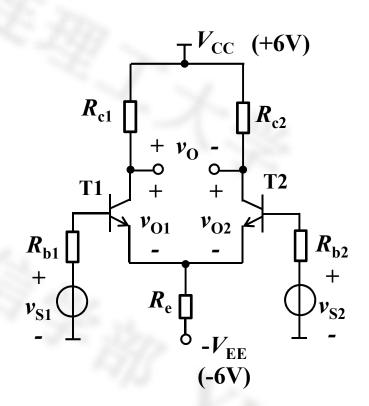
 R_{e} (阻值大,故称长尾),抑制共模增益

(4) 静态工作点分析

静态平衡条件:左右支路完全对称;若已知信号源直流分量为 V_{s}

忽略 R_b 上的压降 $(i_b$ 和 R_b 都很小):

$$V_{\rm B1} = V_{\rm B2} \approx V_{\rm S}$$
 $I_{Re} = \frac{V_{\rm B1} - V_{\rm BE} - (-V_{\rm EE})}{R_{\rm e}}$
 $I_{\rm C1} = I_{\rm C2} \approx \frac{I_{Re}}{2}$
 $I_{\rm B1} = I_{\rm B2} = \frac{I_{\rm C1}}{\beta}$
 $V_{\rm CE1} = V_{\rm CC} + V_{\rm EE} - I_{\rm C1}(R_{\rm c1} + 2R_{\rm e})$



注:有负载时, R_{c1} 应以 R_{c1} // R_{L1} 代替。

(5) 动态小信号分析

差模和共模要分别分析。

$$v_{\rm s1} = v_{\rm sc} + v_{\rm sd} / 2$$

$$v_{\rm s2} = v_{\rm sc} - v_{\rm sd} / 2$$

① 差模参数 (A_{vd}, R_{id}, R_o)

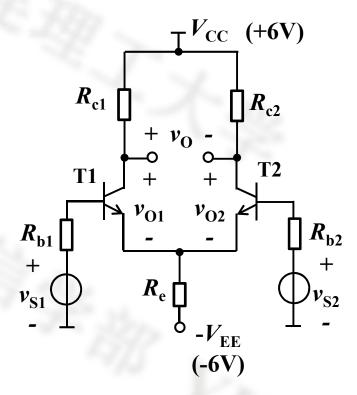
只考虑差模信号,**连接点等效接地**

$$v_{s1} = -v_{s2} = v_{sd}/2$$

② 共模参数 (A_{vc}, R_{ic}, R_o)

只考虑共模信号

$$v_{s1} = v_{s2} = v_{sc}$$



注意:分析结果与负载连接方式有关,

分为 双端差动输出 单边输出。

此外,对于某一边输入接地的特例,也称为单端输入。

(5) 动态小信号分析

① 差模参数 (A_{vd}, R_{id}, R_o)

双端输出差模电压: $v_0 = v_{01} - v_{02}$ 差动输入电压: $v_{sd} = v_{s1} - v_{s2} = 2v_{s1}$

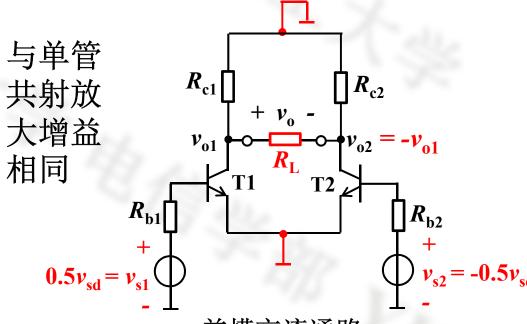
双出差模电压增益:

$$A_{vd} = \frac{v_o}{v_{sd}} = \frac{v_{o1} - v_{o2}}{v_{s1} - v_{s2}}$$
 共射放 大增益 $= \frac{2v_{o1}}{2v_{s1}} = -\frac{\beta R'_L}{R_b + r_{be}}$

差模输入电阻

$$R_{\rm id} = 2(R_{\rm b} + r_{\rm be})$$

输出电阻 $R_0 = 2R_c$



差模交流通路

$$R_{\rm L}'=R_{\rm c}//\frac{R_{\rm L}}{2}$$

(5) 动态小信号分析

① 差模参数 (A_{vd}, R_{id}, R_o)

单端输出电压: ν₀=ν₀₁

差动输入电压: $v_{sd} = v_{s1} - v_{s2} = 2v_{s1}$

单出差模电压增益:

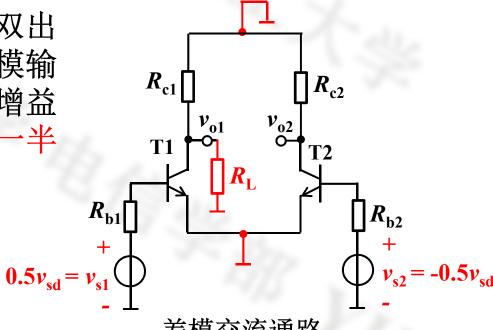
出 差 楔 电 压 增 益 : 是 双 出
$$A_{vd1} = \frac{v_{o1}}{v_{s1} - v_{s2}} = \frac{v_{o1}}{2v_{s1}}$$
 出 增 益 的 一 半

$$=\frac{A_{vd}}{2}=-\frac{\beta R_{L}^{\prime}}{2(R_{b}+r_{be})}$$

差模输入电阻

$$R_{\rm id} = 2(R_{\rm b} + r_{\rm be})$$

输出电阻 $R_0 = R_c$



差模交流通路

$$R_{\rm L}' = R_{\rm c} / / R_{\rm L}$$

(5) 动态小信号分析

②共模参数 (A_{vc}, R_{ic}, R_o)

双端输出共模电压 $v_0 = v_{01} - v_{02} = 0$

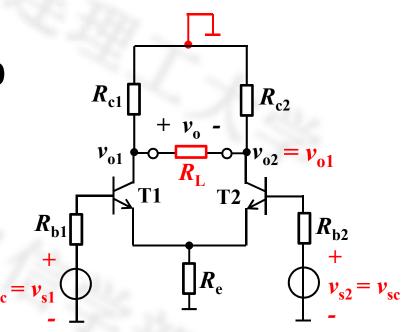
$$A_{vc} = \frac{v_o}{v_{sc}} = 0$$

共模输入电阻

$$R_{\rm id} = \frac{1}{2} \left[R_{\rm b} + r_{\rm be} + (1+\beta) \times 2R_{\rm e} \right]$$

输出电阻(与差模相同)

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



共模交流通路

两输入端实际是并联的对地电压

(5) 动态小信号分析

②共模参数 (A_{vc}, R_{ic}, R_o)

单端输出共模电压 $v_0 = v_{01}$

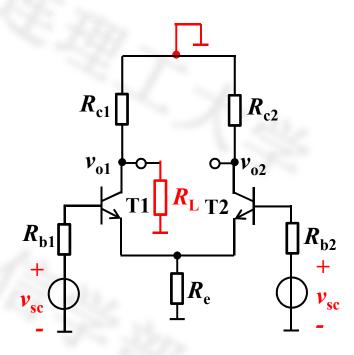
$$A_{vc1} = \frac{v_{o1}}{v_{sc}}$$
 只看T1支路
$$\approx -\frac{\beta R'_{L}}{R_{b} + r_{be} + (1+\beta)2R_{e}}$$

$$\approx -\frac{R'_{L}}{2R_{e}}$$

共模输入电阻

$$R_{\rm id} = \frac{1}{2} \left[R_{\rm b} + r_{\rm be} + (1+\beta) \times 2R_{\rm e} \right]$$

输出电阻(与差模相同) $R_o = R_c$



共模交流通路

两输入端实际是并联的对地电压

(6) 共模抑制比 K_{CMR}

$$K_{\text{CMR}} = \left| \frac{A_{vd}}{A_{vc}} \right|$$
 , \mathbb{R} $K_{\text{CMR}} = 20 \lg \left| \frac{A_{vd}}{A_{vc}} \right|$ (dB)

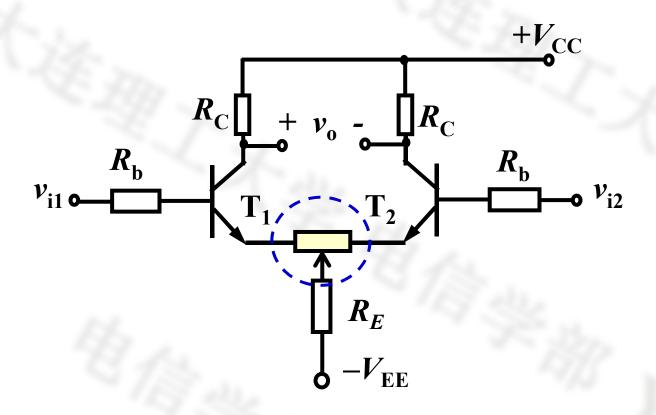
双出: $K_{\text{CMR}} = \infty$

单出:
$$K_{\text{CMR}} \approx \frac{-\beta R_{\text{L}}'/\left[2(R_{\text{b}} + r_{\text{be}})\right]}{-R_{\text{L}}'/\left(2R_{\text{e}}\right)} = \frac{\beta R_{\text{e}}}{R_{\text{b}} + r_{\text{be}}}$$

差放的总输出:

$$v_{o} = A_{vd}v_{sd} + A_{vc}v_{sc} = A_{vd}v_{sd} \left(1 + \frac{A_{vc}v_{sc}}{A_{vd}v_{sd}}\right)$$
$$= A_{vd}v_{sd} \left(1 + \frac{v_{sc}}{K_{CMR}v_{sd}}\right)$$

≈ A_{vd}v_{sd} 共模抑制比足够大时,共模输出可忽略不计



调零电位器:调节左右平衡使静态差模输出为0

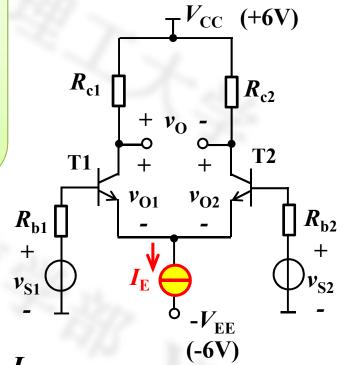
3. 带恒流源的差动放大器

 $R_{\rm e}$ 电阻大存在的问题: $A_{\rm vc1} \approx -\frac{R_{\rm L}'}{2R_{\rm e}}$ $A_{\rm vc1} \longrightarrow R_{\rm e} \longrightarrow V_{\rm EE}$

IC中大电阻占用面积大,且不精确。

电流源(恒流源)代替 R_e :

动态电阻 r_o 大 直流电阻小(易于偏置)



Summary: P270 Table 6.2.1

6.1 差放-长尾差放

小结

掌握: 长尾差放的电路结构

掌握: 静态工作点分析、差模分析、共模分析

掌握: 共模抑制比的概念

预习: 电流源电路

作业

P316: 6.2.2; P317: 6.2.5;

