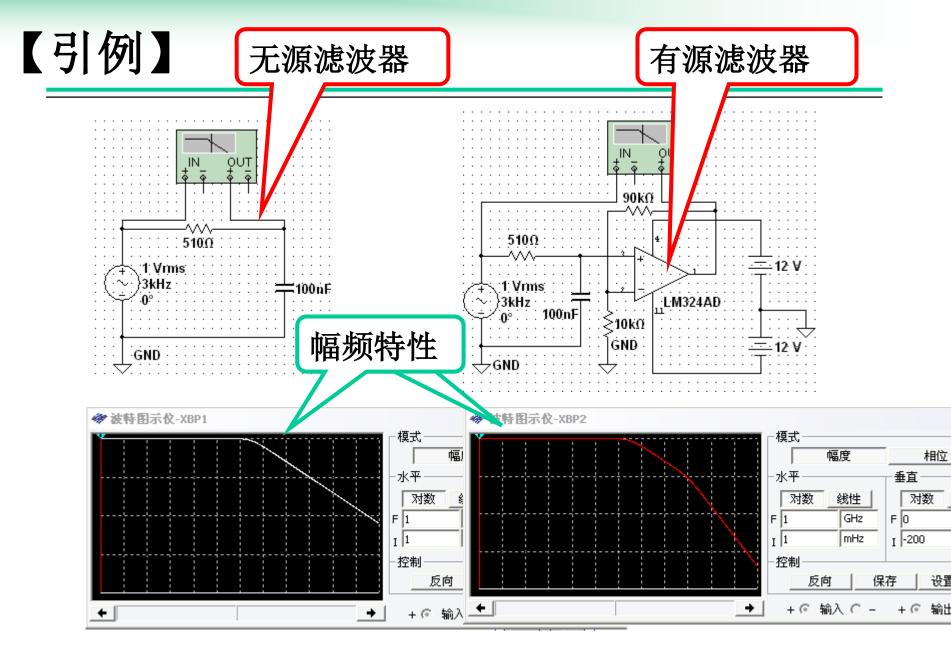
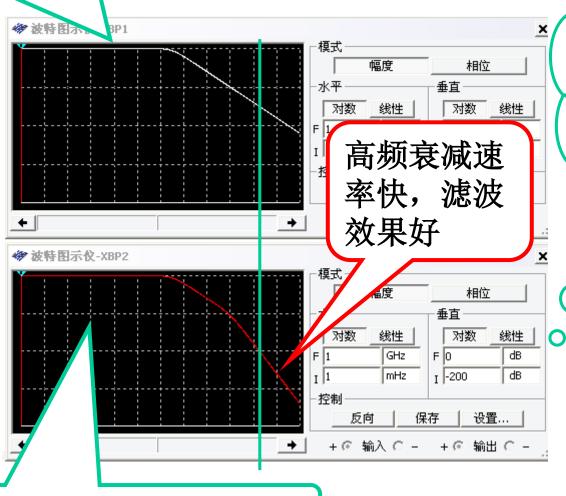
第7章 集成运算放大电路

- 7.1 集成运算放大器的组成、传输特性
- 7.2 集成运算放大器的分析方法
- 7.3 集成运放的基本运算电路
- 7.4 电压比较器
- 7.5 集成运放应用电路举例



无源滤波器的幅频特性



集成运算 放器为什么具有 这样的点?

有源滤波器的幅频特性

7.1. 集成运算放大器的组成、传输特性及主要参数

集成运算放大器:

集成运算放大器是一种具有很高放大倍数的多级直接耦合放大电路,是由许多晶体管组成的集成电路。

早期主要用于放大信号,完成信号的加法,积分,微分等数学运算因而被称为运算放大器。

集成电路:将整个电路的各个 元件做在一个半导体基片上。

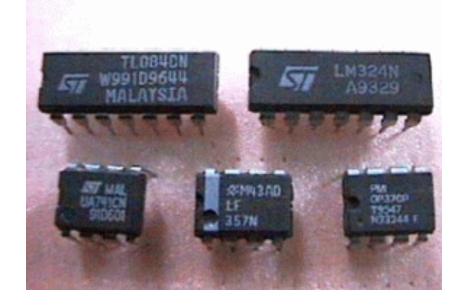


特点: 体积小、重量轻、功耗低、可靠性高、价格低。

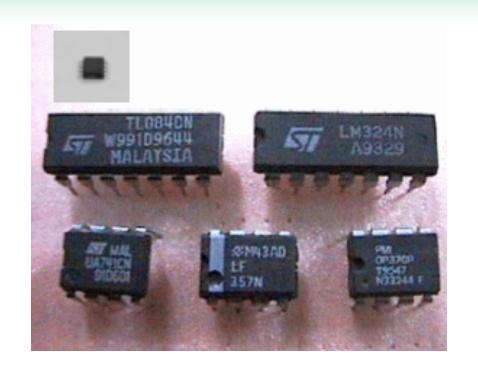
集成运算放大器及其应用

集成运算放大器的特点:

- 1. 元器件参数的一致性和对称性好
- 2. 电阻的阻值受到限制,大电阻常用晶体管恒流源代替,电位器需外接。
- 3. 电感、电容不易集成,常采用外接形式。
- 4. 二极管多用晶体管的发射结代替。







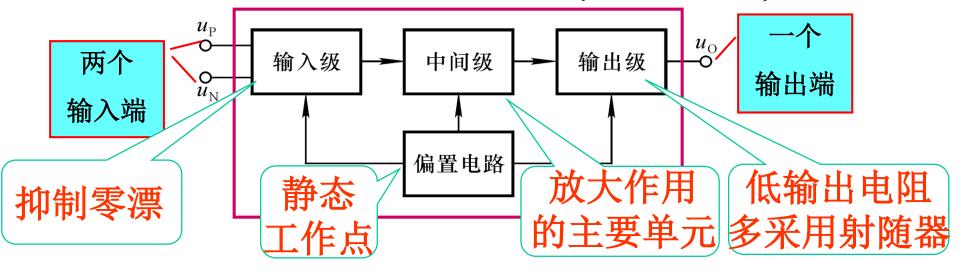


随着集成电路技术的发展,制造集成电路的成本越来越低,使集成运算放大器的应用越来越广泛。

运算放大器的实际应用

- (1)信号的运算电路 → 比例、加、减、对数、 指数、积分、微分等运 算。
- (2)信号的处理电路 → 有源滤波器、精密整流 电路、电压比较器、采 样—保持电路。
- (3)信号的产生电路 → 产生正弦波、方波、锯齿 波等波形。

1. 集成运算放大器的组成(内部电路)



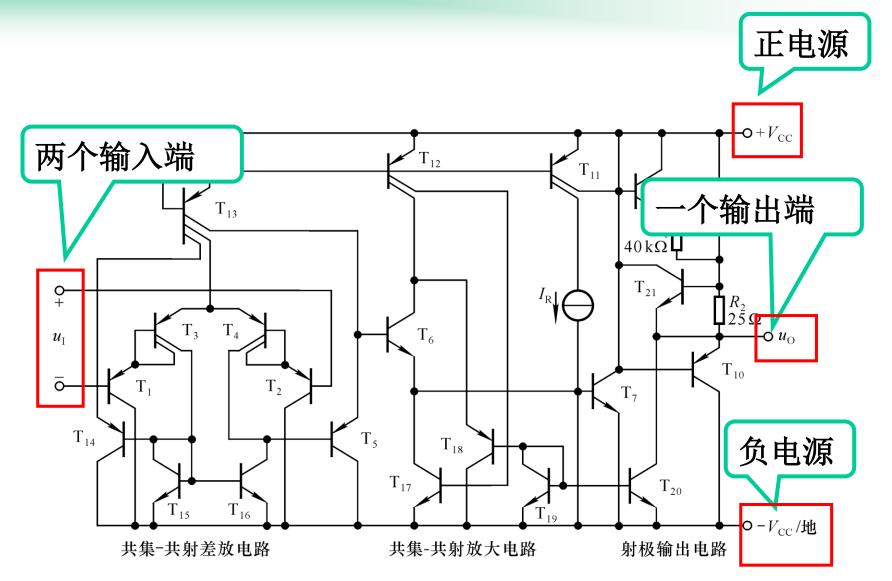
集成运算放大器及其应用

输入级:输入电阻高,能减小零点漂移和抑制干扰信 号,多采用差分放大电路。

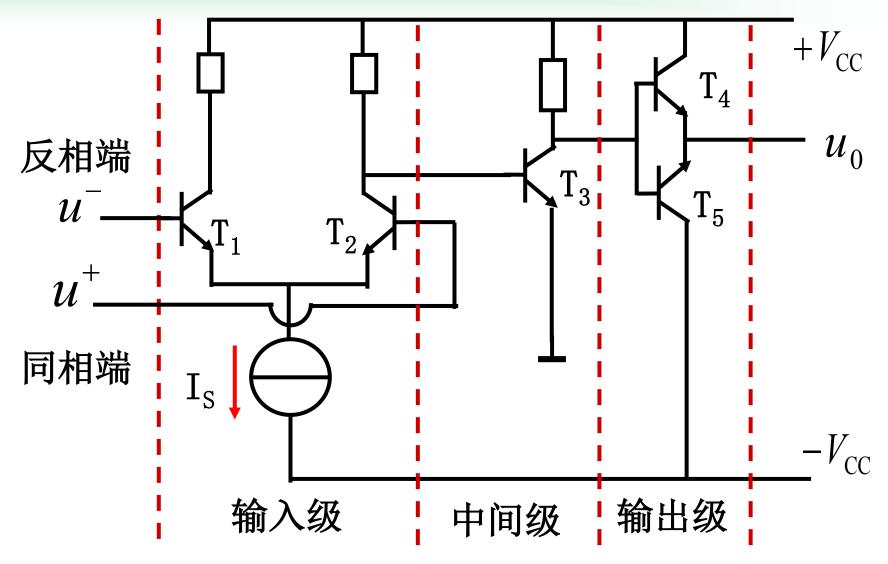
中间级:要求电压放大倍数高。常采用共发射极放大电路构成。

输出级: 与负载相接,要求输出电阻低,带负载能力强, 一般由互补功率放大电路或射极输出器构成。

偏置电路:为各级放大电路设置合适的静态工作点,一般由各种恒流源等电路组成。



集成运放LM324内部结构



在应用集成运放时,需要知道它的管脚用途以及放大器的主要参数,无需关注内部电路。

运算放大器的表示符号

8个管脚的运放 LM358

2脚: 反相输入端

3脚: 同相输入端

1脚:输出端

8脚、4脚:正负电源端

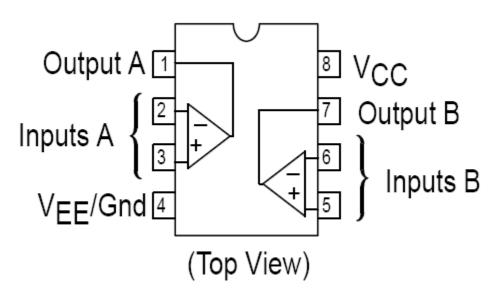
5脚: 同相输入端

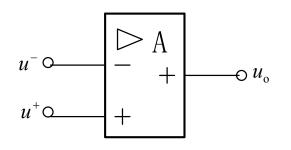
6脚: 反相输入端

7脚:输出端

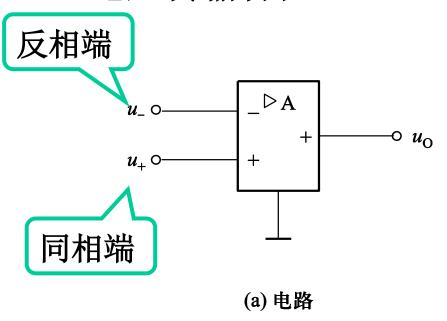
在电路符号图中一般不画出直流电源端。

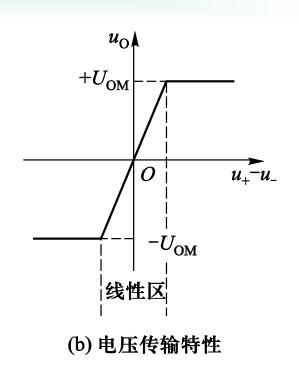






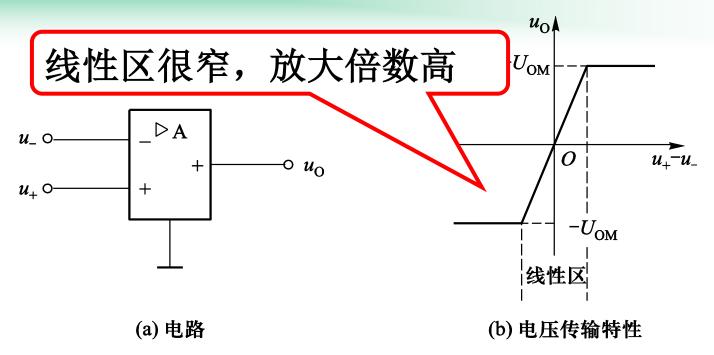
2. 电压传输特性





输出电压 u_0 与输入电压 u_+-u_- 之间的关系,称为电压传输特性。

可知,集成运放工作区域分为线性区和非线性区。

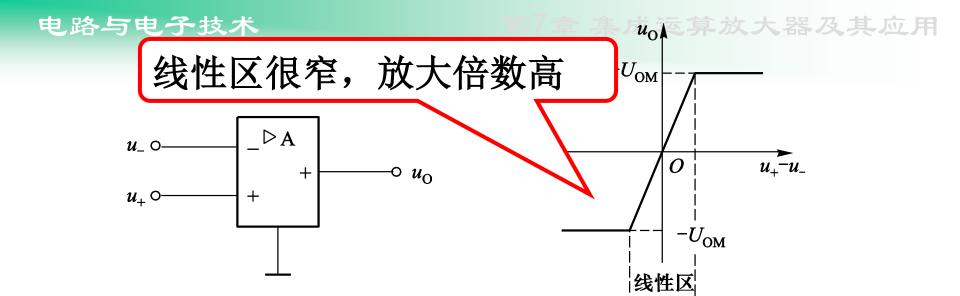


在线性区,输出电压与输入电压之间是线性关系,即

$$u_{o} = A_{uo}(u_{+} - u_{-})$$
 A_{uo} 是开环差模放大倍数

集成运算放大器及其应用

由于 A_{uo} 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_+ - u_-)的数值仅为几十~一百多微伏。



(a) 电路

(b) 电压传输特性

在非线性区,输出电压与输入电压不是线性关系,即

$$u_{\rm o} = \pm U_{\rm OM}$$

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

章 集成运算放大器及其应用

- 3. 主要参数
- (1) 开环电压放大倍数 A_{uo}

是指运放的输出端与输入端之间没有外接元件 (无负反馈)时的放大倍数,一般实际运放的 开环电压放大倍数为

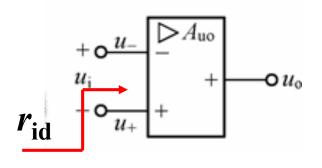
$$A_{uo} \approx 10^4 \sim 10^7$$

(2) 最大输出电压 U_{OM}

是指在不失真的情况下输出的最大电压,此电压一般约等于正、负电源的电压。即

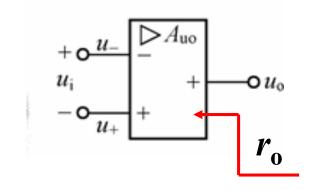
$$U_{\mathrm{OM}} \approx \pm V_{\mathrm{CC}}$$

(3) 输入电阻 r_{id} 运放的输入电压和输入电流之比



通常为几兆欧。

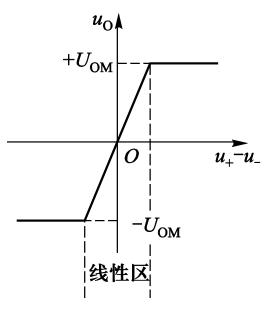
(4)输出电阻 r_0



通常为几十欧。

成运算放大器及其应用 7.2 集成运算放大器的分析方法

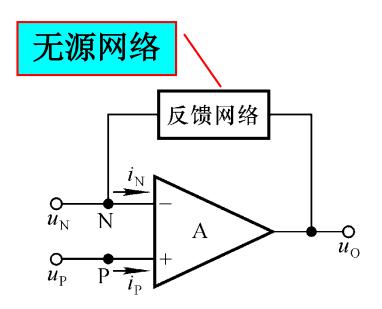
1. 集成运放工作在线性区的分析方法



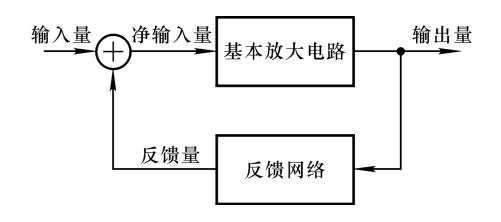
(b) 电压传输特性

$$u_{\rm o} = A_{\rm uo}(u_{\scriptscriptstyle +} - u_{\scriptscriptstyle -})$$

电路特征:引入负反馈。

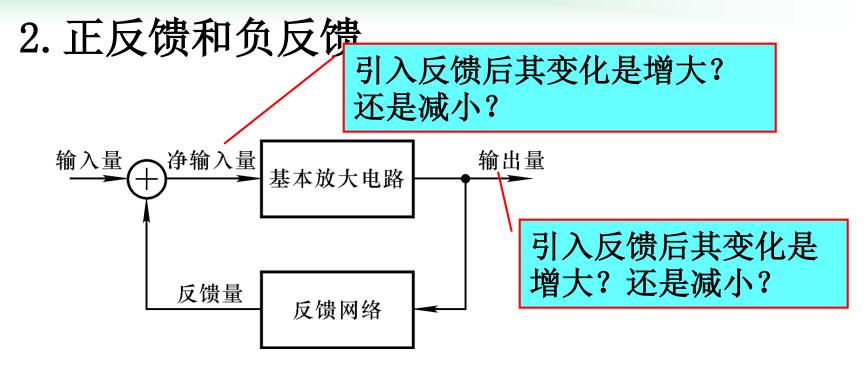


1. 什么是反馈?



放大电路输出量的一部分或全部通过一定的方式引回到输入回路,影响输入,称为反馈。

章集成运算放大器及其应用

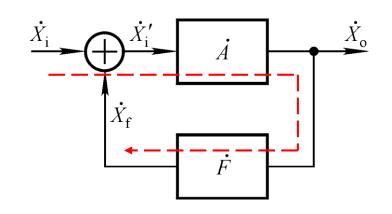


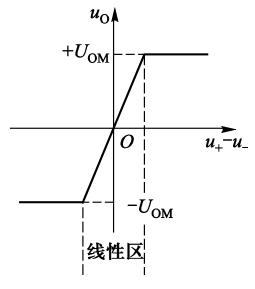
从反馈的结果来判断,凡反馈的结果使输出 量的变化减小的为负反馈,否则为正反馈;

或者,凡反馈的结果使净输入量减小的为负反馈,否则为正反馈。

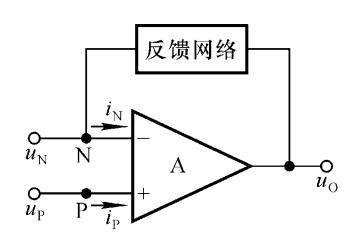
2. 正反馈和负反馈

"看反馈的结果",即净输入量 是被增大(正反馈)还是被减小 (负反馈)。



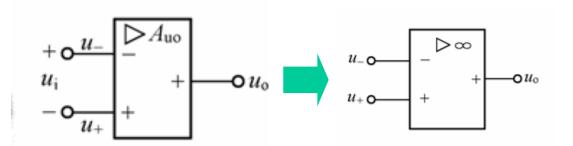


(b) 电压传输特性



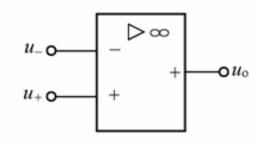
7.2 集成运算放大器的分析方法

- 1. 集成运放工作在线性区的分析方法
- (1) 集成运放理想化条件
 - $\bigcirc 1 \quad A \rightarrow \infty$
 - $2 r_i \rightarrow \infty$



- (2) 集成运放的分析依据
 - ① 输入端虚短 ② 输入端虚断
 - ③ 输入端虚地

① 输入端虚短



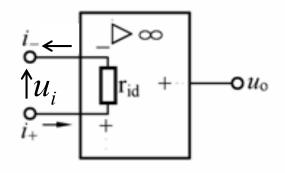
$$u_{\rm o} = A_{\rm uo}(u_+ - u_-)$$

$$u_{+} - u_{-} = \frac{u_{o}}{A_{uo}} = \frac{u_{o}}{\infty} = 0$$

$$u_{\scriptscriptstyle +} - u_{\scriptscriptstyle -} = 0$$

$$u_{\scriptscriptstyle +} = u_{\scriptscriptstyle -}$$

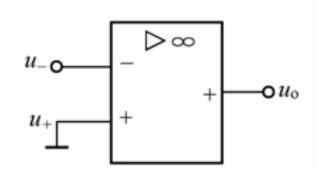
② 输入端虚断



$$i_{-} = i_{+} = \frac{u_{i}}{r_{id}} = \frac{u_{i}}{\infty} = 0$$

$$i_{-}=i_{+}=0$$

③ 输入端虚地



$$u_{+} = u_{-}$$

因为
$$u_+ = 0$$

$$u_{-}=0$$

三个分析依据:

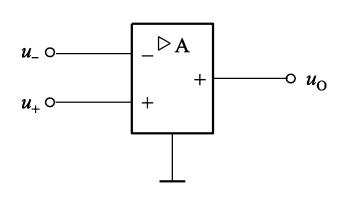
$$u_{\scriptscriptstyle +} = u_{\scriptscriptstyle -}$$

$$i_{-}=i_{+}=0$$

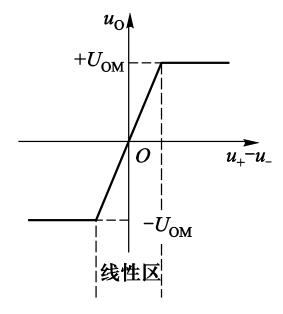
$$u_{-}=0$$

2. 集成运放工作在非线性区的分析方法

分析依据:



(a) 电路



(b) 电压传输特性

$$u_{-} < u_{+}, \quad u_{o} = +U_{OM}$$

 $u_{-} > u_{+}, \quad u_{o} = -U_{OM}$

7.3 集成运放的基本运算电路

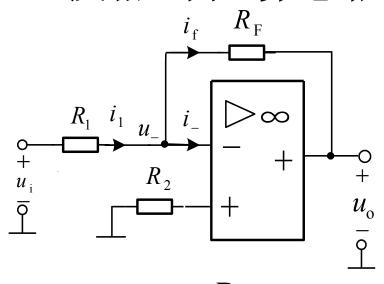
运算电路:比例、加法、减法、积分与微分、对数与反对数及乘除法等运算。

分析的问题: 1. 输出电压与输入电压之间的关系

- 2. 放大倍数
- 3. 静态平衡电阻
- 4. 分析输出波形
- 5. 设计运算电路

1. 比例运算电路

(1) 反相比例运算电路



就有 $u_{o} = -\frac{R_{F}}{R_{1}}u_{o}$

水出

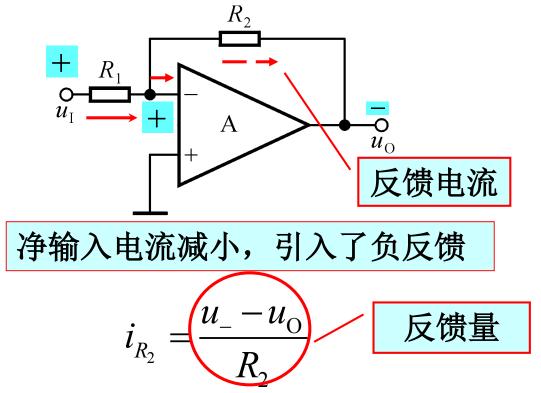
$$A_{\rm uf} = \frac{u_o}{u_i} = -\frac{R_{\rm F}}{R_{\rm l}}$$

③ 静态平衡电阻

保证差分放大电路的 静态工作点相同,使 运放同相端和反相端 对地电阻相等

$$R_2 = R_1 // R_F$$

电压并联负反馈



- ◆反馈量仅决定于输出量
- ◆ 在判断集成运放构成的反馈放大电路的反馈极性时, 净输入电压指的是集成运放两个输入端的电位差, 净输入电流指的是同相输入端或反相输入端的电流。

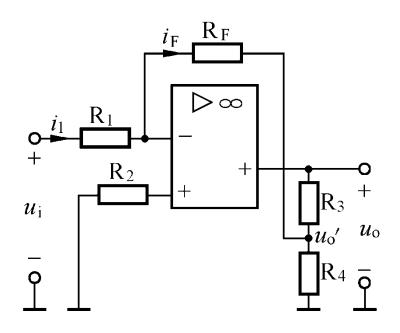
- 章集成运算放大器及其应用
- 【例7.3.1】 在图示电路中,若电阻 R_F 支路对 R_3 和 R_4 电路的分流作用很小, 试求: (1) A_M 的表达式; (2) 分析电路的功能。

【解】因为
$$u_+ = u_- = 0$$

$$i_{1} = \frac{u_{i}}{R_{1}}, \quad i_{F} = \frac{u_{-} - u_{o}'}{R_{F}} = \frac{-u_{o}'}{R_{F}}$$

$$u_{o}' = -\frac{R_{F}}{R_{1}}u_{i}$$

因为 $R_F >> R_3$ 和 R_4



因为
$$u_+ = u_- = 0$$

$$i_1 = \frac{u_i}{R_1}, \quad i_F = \frac{-u_o'}{R_F}$$

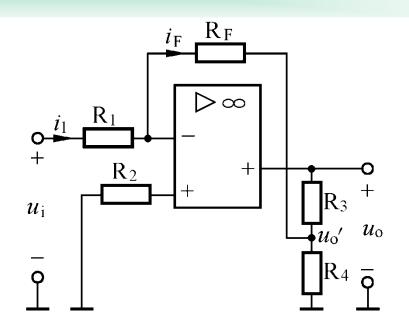
$$u_{\rm o}' = -\frac{R_{\rm F}}{R_{\rm l}}u_{\rm i}$$

因为 $R_F >> R_3$ 和 R_4

$$i_{\rm F}$$
 $R_{\rm F}$
 $i_{\rm I}$ $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 $R_{\rm I}$
 R_{\rm

$$u_{\rm o} = -\frac{R_{\rm F}}{R_{\rm l}} (\frac{R_{\rm 3} + R_{\rm 4}}{R_{\rm 4}}) u_{\rm i}$$

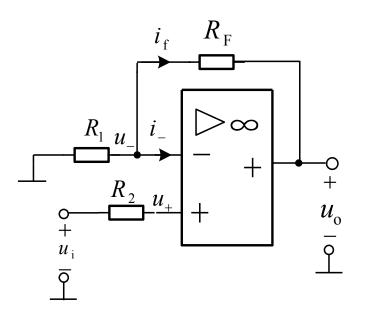
$$A_{\rm uf} = \frac{u_{\rm o}}{u_{i}} = -\frac{R_{\rm F}}{R_{\rm 1}} \left(\frac{R_{\rm 3} + R_{\rm 4}}{R_{\rm 4}}\right)$$



$$A_{uf} = \frac{u_o}{u_i} = -\frac{R_F}{R_1} \left(\frac{R_3 + R_4}{R_4} \right)$$

若反馈电阻R_F过大,比例系数和运放内部参数有关,使电路工作不稳定。在此电路中,R_F不用选择太大,也能获得较高的电压放大倍数。

(2) 同相比例运算电路



$$i_{-} = 0$$
, $u_{-} = u_{+} = u_{i}$

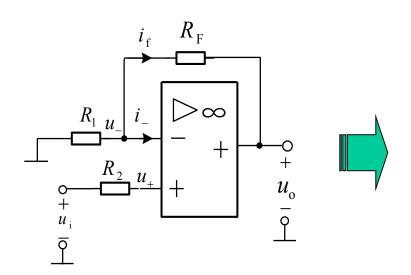
$$u_{-} = \frac{R_{1}}{R_{1} + R_{f}} u_{o}$$

$$u_{\rm i} = \frac{R_{\rm l}}{R_{\rm l} + R_{\rm f}} u_{\rm o}$$

$$u_{\rm o} = (1 + \frac{R_{\rm F}}{R_{\rm l}})u_{\rm i}$$
 $A_{\rm uf} = \frac{u_{\rm o}}{u_{\rm i}} = 1 + \frac{R_{\rm F}}{R_{\rm l}}$

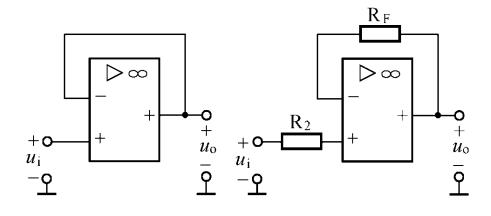
$$R_2 = R_1 // R_F$$

(3) 电压跟随器



$$u_{\rm o} = (1 + \frac{R_{\rm F}}{R_{\rm l}})u_{\rm i}$$

特点:输入电阻大,输出电阻小。



 $u_{\rm o} = u_i$

【例7.3.2】电阻分压器向5V的负载供电电路如图所示。

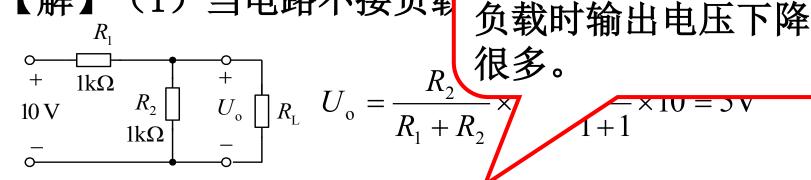
章 集成运算放大器及其应用

出电压不稳定,带上

求: (1) 分压器的输出电压: (2) 当分压器带

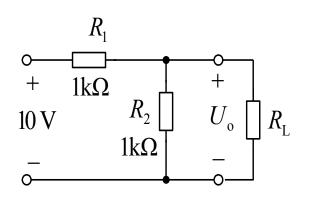
上 1kΩ负载时的输出电压。 可见, 电阻分压器输

【解】(1)当电路不接负载



(2) 当分压器带上1kΩ负载时,

$$U_{\rm o} = \frac{R_2 /\!/ R_{\rm L}}{R_1 + R_2 /\!/ R_{\rm L}} \times 10 = \frac{0.5}{1 + 0.5} \times 10 = 3.3 \text{V}$$



为了使分压器的输出 电压不受负载的影响, 可在分压器的输出端 可在分压器的输出端 和负载之间接入电压 跟随器,电路如图所 示。

$$U'_{o} = \frac{R_{2}}{R_{1} + R_{2}} \times 10 = \frac{1}{1+1} \times 10 = 5V$$

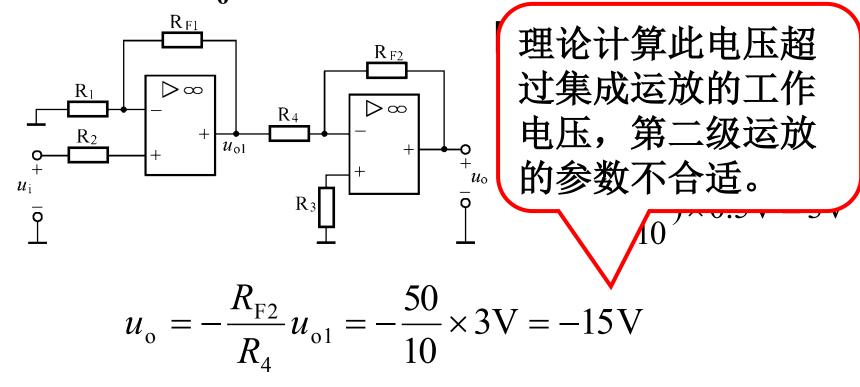
$$U'_{o} = \frac{R_{2}}{R_{1} + R_{2}} \times 10 = \frac{1}{1+1} \times 10 = 5V$$

$$U'_{o} = U'_{o} = 5V$$

$$U'_{o} = U'_{o} = 5V$$

可见,接入电压跟随器之后,不论负载如何变化,负载两端电压都保持不变。

【例7.3.3】在图示电路中,已知 u_i =0.5V, R_1 = R_4 =10k, R_{F1} = R_{F2} =50k,集成运放的工作电压为±12V。求输出电压 u_0 和静态平衡电阻。



$$R_2 = R_1 // R_{F1} = 8.3 \text{k}\Omega$$
, $R_3 = R_4 // R_{F2} = 8.3 \text{k}\Omega$

【例7.3.4】已知电路如图所示,试求输出电压 u_0 ;若 $u_0 = 0.5u_i$,试选择各电阻值。

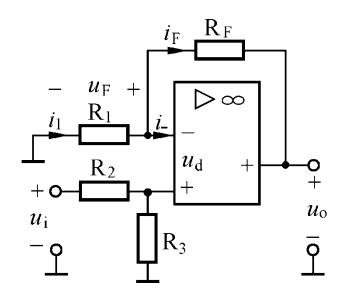
根据虚短有 $u_{-}=u_{+}$

$$u_{o} = (1 + \frac{R_{F}}{R_{1}})u_{+} = (1 + \frac{R_{F}}{R_{1}})\frac{R_{3}}{R_{2} + R_{3}}u_{i}$$

若实现 $u_0 = 0.5u_i$,则需

$$(1 + \frac{R_{\rm F}}{R_1}) \frac{R_3}{R_2 + R_3} = 0.5$$

可取
$$R_1 = \infty$$
,
$$R_2 = R_3 = 10 \text{k}\Omega$$
,
$$R_F = R_2 / / R_3 = 5 \text{k}\Omega$$



反相输入求和电路

2. 加法运算电路

$$i_{-} = 0$$

$$i_{i1} + i_{i2} + i_{i3} = i_{f}$$

$$\frac{u_{i1} - u_{-}}{R_{11}} + \frac{u_{i2} - u_{-}}{R_{12}} + \frac{u_{i3} - u_{-}}{R_{13}} = \frac{u_{-} - u_{o}}{R_{F}}$$

$$u_{\rm o} = -R_{\rm F} \left(\frac{u_{i1}}{R_{11}} + \frac{u_{i2}}{R_{12}} + \frac{u_{i3}}{R_{13}} \right)$$

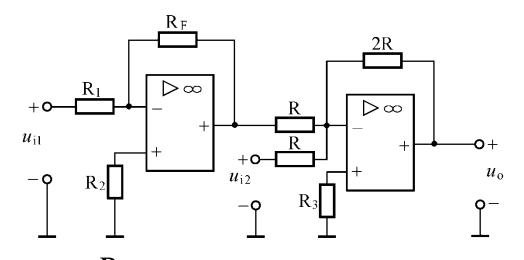
$$\stackrel{\text{def}}{=} \frac{R_{\text{F}}}{R_{\text{1}}} = 115, \quad u_{\text{o}} = -(u_{i1} + u_{i2} + u_{i3})$$

静态平衡电阻为 $R_2 = R_{11} // R_{12} // R_{13} // R_{F}$

$$u_{i1} \circ i_{i1} \circ i_{i1} \circ i_{i1} \circ i_{i1} \circ i_{i1} \circ i_{i1} \circ i_{i2} \circ i_{i2} \circ i_{i2} \circ i_{i3} \circ i_{i3} \circ i_{i4} \circ i_{i4} \circ i_{i5} \circ i$$

当
$$R_{11} = R_{12} = R_{13} = R_{1}$$
时,
$$u_{o} = -\frac{R_{F}}{R_{1}}(u_{i1} + u_{i2} + u_{i3})$$

【例7.3.5】在图示电路中,已知 $u_{i1} = 1$ V, $u_{i2} = -1$ V, $R_1 = R_F = 10$ k Ω , R = 5k Ω , 试求 u_o 。



【解】
$$u_{o1} = -\frac{R_F}{R_1}u_i = -1V$$

$$u_o = -\frac{2R}{R}(u_{o1} + u_{i2}) = -2(-1 - 1) = 4V$$

【例7.3.6】求图示电路中的 u_o 。

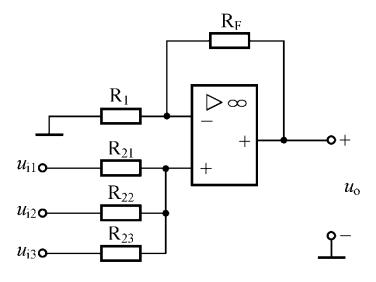
【解】利用叠加原理有:

$$u_{\rm o}' = (1 + \frac{R_{\rm F}}{R_{\rm l}}) \frac{R_{\rm 22} /\!/ R_{\rm 23}}{R_{\rm 21} + R_{\rm 22} /\!/ R_{\rm 23}} u_{i1}$$

$$u_{o}'' = (1 + \frac{R_{F}}{R_{1}}) \frac{R_{21} // R_{23}}{R_{22} + R_{21} // R_{23}} u_{i2}$$

$$u_{o}^{""} = (1 + \frac{R_{F}}{R_{1}}) \frac{R_{21} / / R_{22}}{R_{23} + R_{21} / / R_{22}} u_{i3}$$

则
$$u_{o} = u'_{o} + u''_{o} + u'''_{o}$$



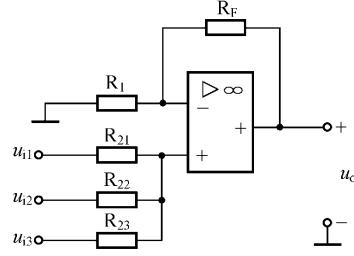
同相输入求和电路

【例7.3.6】求图示电路中的 u_0 。

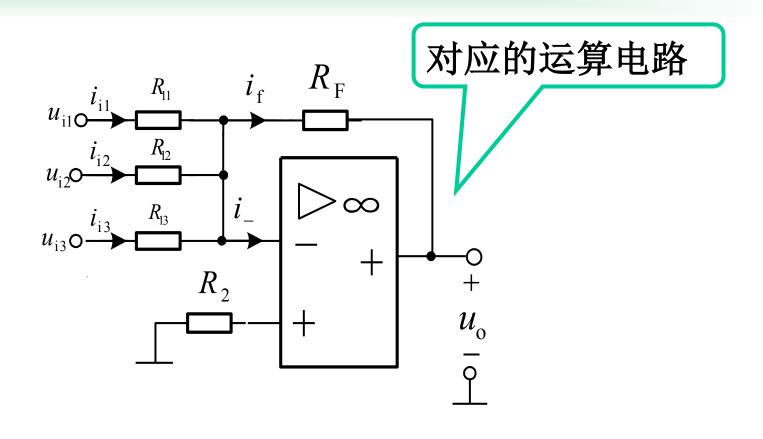
【解】此题还可以用两个结点电压公式求解

$$u_{o} = \left(1 + \frac{R_{F}}{R_{1}}\right)u_{+}$$

$$u_{+} = \frac{\frac{u_{i1}}{R_{21}} + \frac{u_{i2}}{R_{22}} + \frac{u_{i3}}{R_{23}}}{\frac{1}{R_{21}} + \frac{1}{R_{22}} + \frac{1}{R_{23}}}$$



$$u_{o} = (1 + \frac{R_{F}}{R_{1}}) u_{+} = (1 + \frac{R_{F}}{R_{1}}) \frac{\frac{u_{i1}}{R_{21}} + \frac{u_{i2}}{R_{22}} + \frac{u_{i3}}{R_{23}}}{\frac{1}{R_{21}} + \frac{1}{R_{22}} + \frac{1}{R_{23}}}$$



$$u_{\rm o} = -R_{\rm F} \left(\frac{u_{\rm i1}}{R_{\rm 11}} + \frac{u_{\rm i2}}{R_{\rm 12}} + \frac{u_{\rm i3}}{R_{\rm 13}} \right)$$

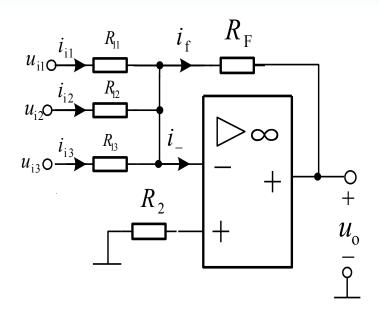
 $= 10 // 12.5 // 25 // 50 = 4.2 k\Omega$

$$u_{o} = -R_{F} \left(\frac{u_{i1}}{R_{11}} + \frac{u_{i2}}{R_{12}} + \frac{u_{i3}}{R_{13}} \right) \quad u_{o} = -5u_{i1} - 4u_{i2} - 2u_{i3}$$

从上式可见,首先要确定反馈电阻的阻值,我们选 $R_{\rm F}=50{\rm k}\Omega$

然后根据上式的比例关系确定其他电阻,即

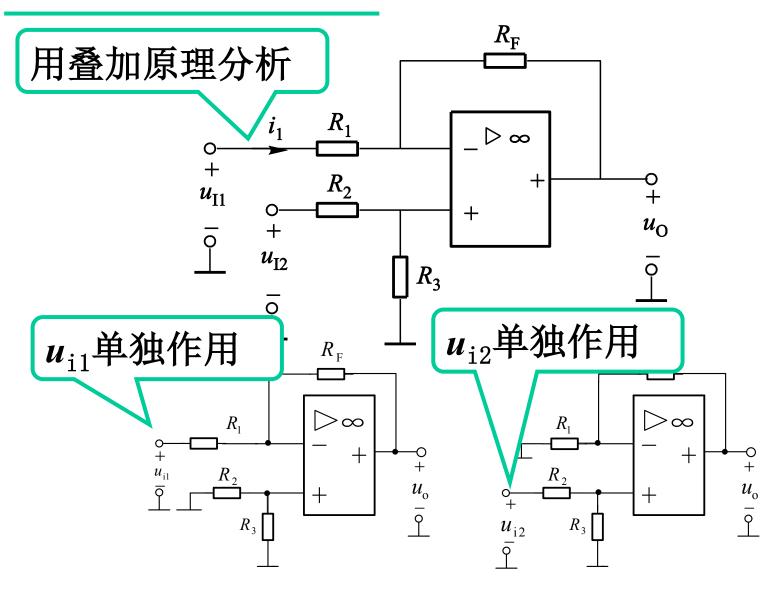
$$R_{11} = \frac{R_{\rm F}}{5} = \frac{50}{5} = 10 \text{k}\Omega$$
 $R_{12} = \frac{R_{\rm F}}{4} = \frac{50}{4} = 12.5 \text{k}\Omega$ $R_{13} = \frac{R_{\rm F}}{2} = \frac{50}{2} = 25 \text{k}\Omega$ $R_{2} = R_{11} // R_{12} // R_{13} // R_{\rm F}$



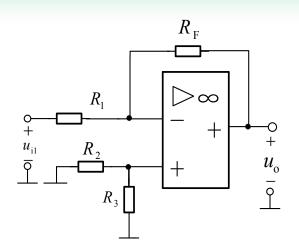
(2) 当
$$u_{i1} = 0.2 \text{V}$$
, $u_{i2} = 0.5 \text{V}$, $u_{i3} = 1 \text{V}$ 时,输出电压为

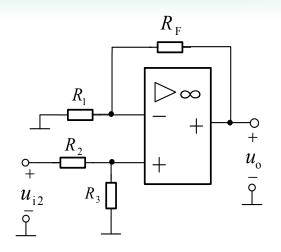
$$u_0 = -5u_{i1} - 4u_{i2} - 2u_{i3} = -5 \times 0.2 - 4 \times 0.5 - 2 \times 1 = -5V$$

3. 减法运算电路



电路与电子技术





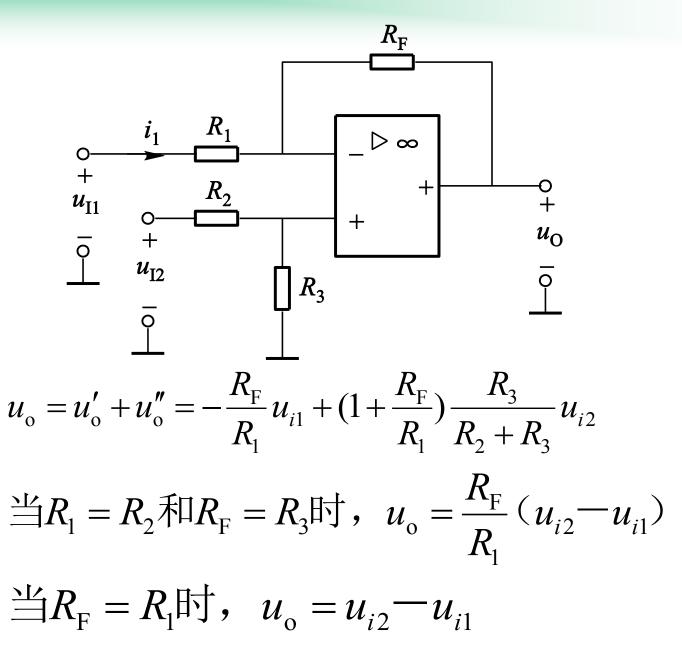
$$u_{i1}$$
单独作用时, $u_{i2} = 0$ 。

$$u_{\rm o}' = -\frac{R_{\rm F}}{R_{\rm i}}u_{i1}$$

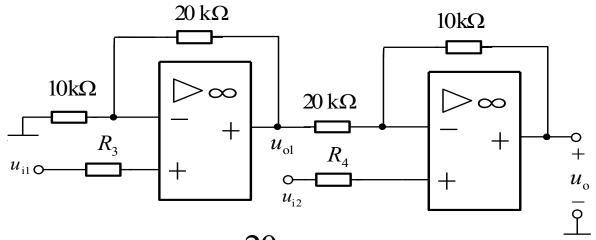
$$u_{i2}$$
单独作用时, $u_{i1} = 0$ 。

$$u_o'' = (1 + \frac{R_F}{R_1})u_+ = (1 + \frac{R_F}{R_1})\frac{R_3}{R_2 + R_3}u_{i2}$$

$$u_{o} = u'_{o} + u''_{o} = -\frac{R_{F}}{R_{1}}u_{i1} + (1 + \frac{R_{F}}{R_{1}})\frac{R_{3}}{R_{2} + R_{3}}u_{i2}$$



【例7.3.8】求如图所示电路输出电压 u_0 和静态平衡电阻。



【解】
$$u_{o1} = (1 + \frac{20}{10})u_{i1} = 3u_{i1}$$

$$u_{o} = (1 + \frac{10}{20})u_{i2} - \frac{10}{20}u_{o1} = 1.5u_{i2} - 0.5 \times 3u_{i1} = 1.5(u_{i2} - u_{i1})$$

 $R_{3} = R_{4} = \frac{10}{20} = \frac{6.7 \text{k}\Omega}{20}$

【例7.3.9】

已知电路如图所示。

试求输出电压u。。

【解】

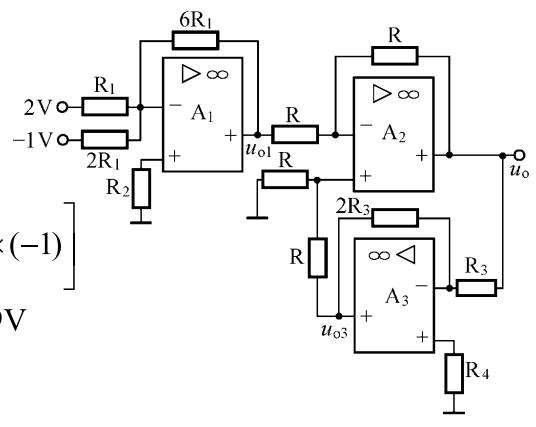
$$u_{o1} = -\left[\frac{6R_1}{R_1} \times 2 + \frac{6R_1}{2R_1} \times (-1)\right]$$

$$= -12 + 3 = -9V$$

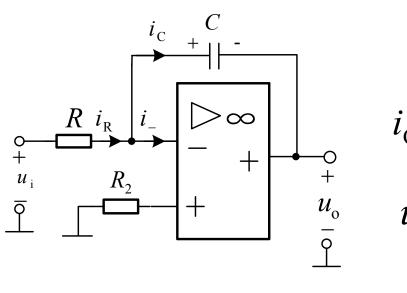
$$u_{o3} = -\frac{2R_3}{R_3} u_o = -2u_o$$

$$u_o = u_{o3} - u_{o1} = -2u_o + 9$$

$$u_o = \frac{9}{3} = 3V$$



4. 积分运算电路



$$i_{R} = i_{C} + i_{-}$$

$$i_{C} = i_{R} = \frac{u_{i}}{R} = C \frac{du_{C}}{dt}$$

$$u_{C} = u_{-} - u_{o} = -u_{o}$$

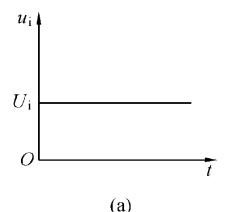
$$u_{o} = -u_{C} = -\frac{1}{C} \int i_{C} dt = -\frac{1}{RC} \int u_{i} dt$$

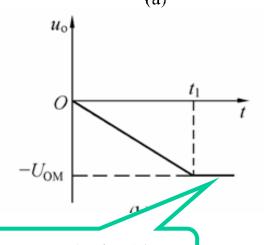
$$u_{o} = -\frac{1}{RC} \int u_{i} dt$$

RC为积分时间常数静态平衡电阻 $R_2=R$

【**例7.3.10**】已知积分电路的输入波形如图(a)所示。当t=0时 u_o =0,试求输出电压的表达式,并画出输出波形。

【解】





$$u_{o} = -\frac{1}{RC} \int u_{i} dt$$

$$u_o = -\frac{1}{RC} \int_0^t u_i \mathrm{d}t + u_o(0)$$

当 u_i 为常量时

$$u_o = -\frac{1}{RC}U_i t$$

画出的输出波形如图(b)。

(a)

关于积分初始值:

$$du_{C} = \frac{1}{C} i_{c} dt$$

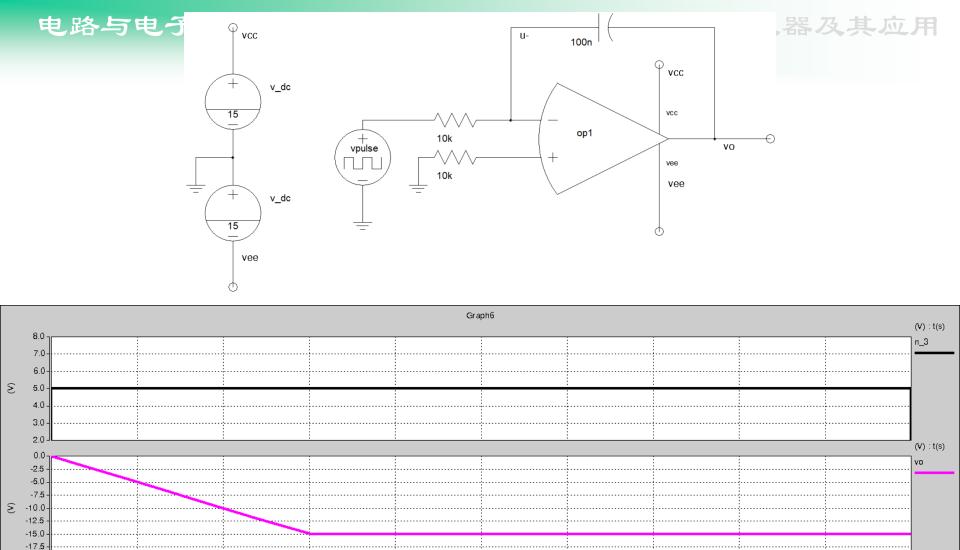
$$\int_{t0}^{t} du_{C} = \frac{1}{C} \int_{t0}^{t} i_{c} dt = \frac{1}{RC} \int_{t0}^{t} u_{i} dt$$

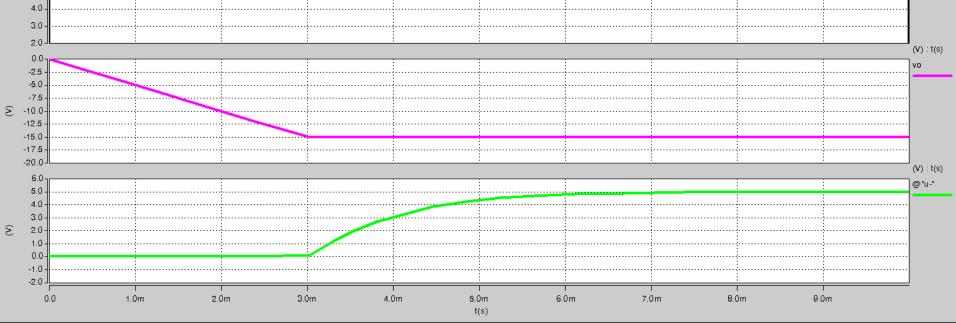
$$u_{C}(t) - u_{C}(t_{0}) = \frac{1}{RC} \int_{t0}^{t} u_{i} dt$$

$$u_{C}(t) = \frac{1}{RC} \int_{t0}^{t} u_{i} dt + \frac{u_{C}(t_{0})}{u_{C}(t_{0})}$$

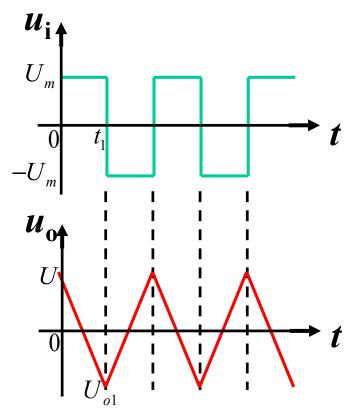
$$u_{C}(t) = -u_{C}(t) = -\frac{1}{RC} \int_{t0}^{t} u_{i} dt - u_{C}(t_{0})$$

$$= -\frac{1}{RC} \int_{t0}^{t} u_{i} dt + \frac{u_{C}(t_{0})}{u_{C}(t_{0})}$$

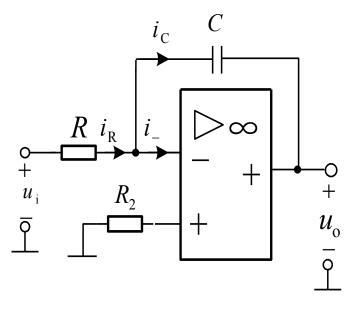




如果输入电压为方波,输出电压是三角波。



$$u_{o} = -\frac{1}{RC} \int u_{i} dt$$



$$u_1(t) = -\frac{1}{RC} \int_0^t u_i dt + u_o(0) = -\frac{1}{RC} U_m t + U$$

$$u_{2}(t) = -\frac{1}{RC} \int_{t_{1}}^{t} u_{i} dt + u_{o}(t_{1}) = \frac{1}{RC} U_{m}(t - t_{1}) + U_{o1}$$

5. 微分运算电路

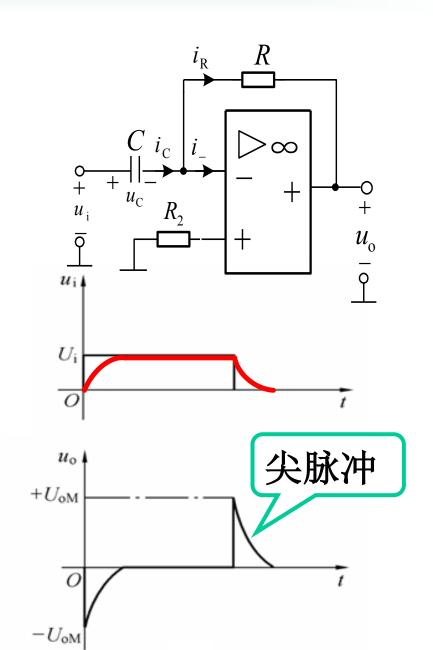
$$u_{-} = u_{+} = 0$$

$$i_{R} = -\frac{u_{o}}{R}$$

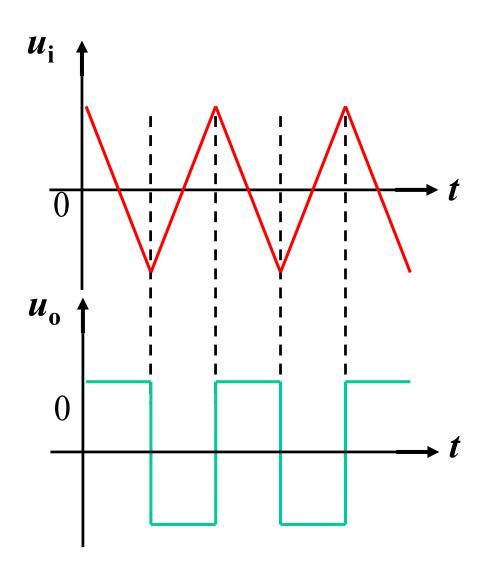
$$i_{C} = C \frac{du_{C}}{dt} = C \frac{du_{i}}{dt}$$

$$i_{C} = i_{R}$$

$$u_{o} = -RC \frac{\mathrm{d}u_{i}}{\mathrm{d}t}$$

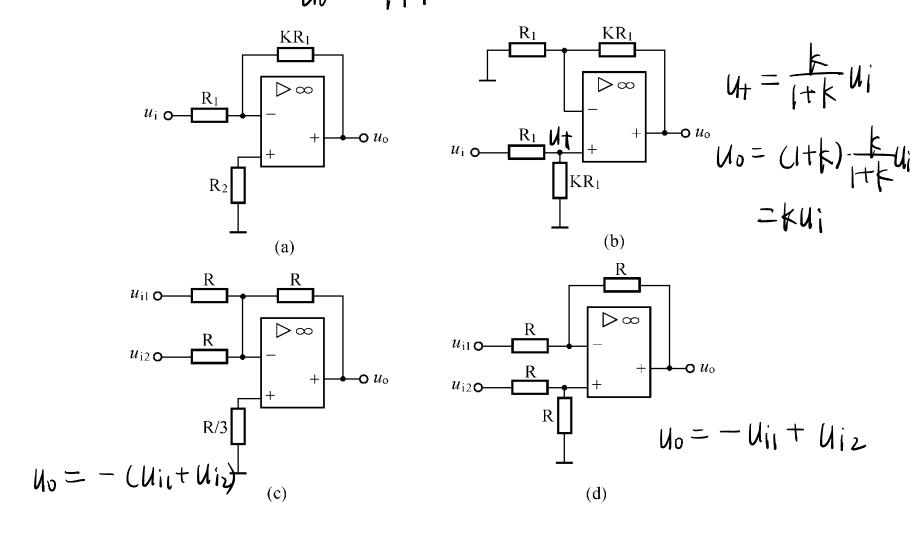


三角波微分



$$u_{o} = -RC \frac{\mathrm{d}u_{i}}{\mathrm{d}t}$$

【思考题】写出如图所示各电路中的输入、输出电压的关系式。 _{U₀=- kP₁}



章 集成运算放大器及其应用

7.4 电压比较器

非线性应用:运算放大器不外加负反馈,运放

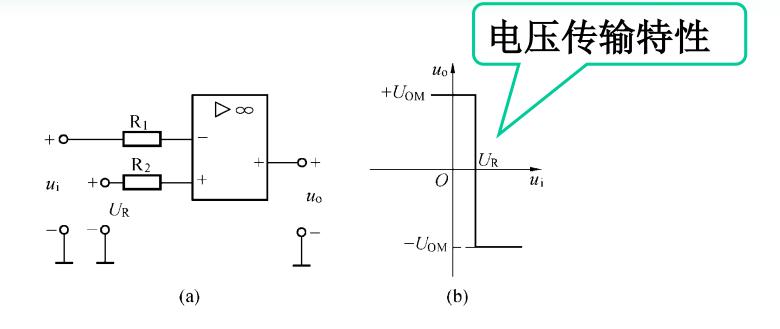
工作在开环状态或者正反馈状态。

特点:

① 集成运放的输出电压为士 U_{OM}

$$u_{+} > u_{-} , \quad u_{o} = +U_{OM}$$
 $u_{+} < u_{-} , \quad u_{o} = -U_{OM}$

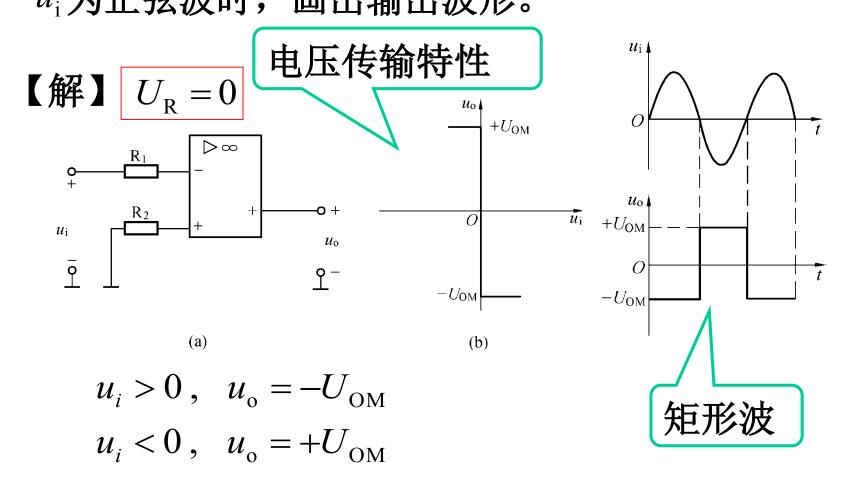
② 理想运放的差模输入电阻无穷大,所以静输入电流为零,即 $i_{-}=i_{+}=0$



 u_i 是输入信号 U_R 是基准信号

$$u_i > U_R$$
 $u_o = -U_{OM}$
 $u_i < U_R$ $u_o = +U_{OM}$

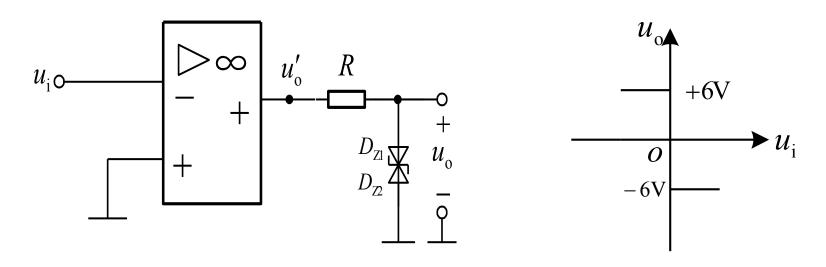
【例7.4.1】图(a)是过零电压比较器。求: (1) 画出其电压传输特性; (2) 当输入信号 u_i 为正弦波时,画出输出波形。



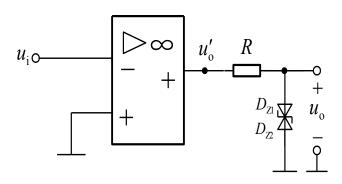
【例7.4.2】图示电路是双向限幅电压比较器。设理想运放的最大输出电压为 $\pm 12V$,稳定管的稳定电压为 $\pm 6V$,稳压管正向导通压降忽略不计。求: (1)画出其电压传输特性; (2)当输入信号 u_i 为正弦波时,画出输出波形。

章 集成运算放大器及其应用

【解】 (1) $u_i > 0$, $u'_o = -12$ V, $u_o \approx U_{Z1} = -6$ V $u_i < 0$, $u'_o = +12$ V, $u_o \approx U_{Z2} = +6$ V

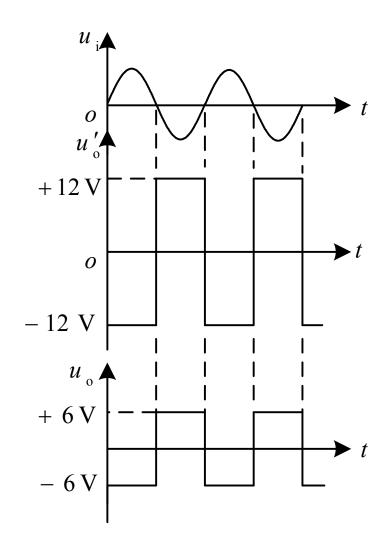


(2)输出波形



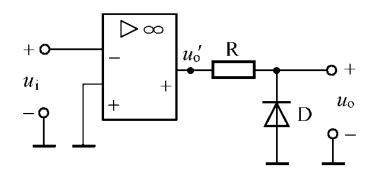
$$u_i > 0, \quad u'_o = -12V,$$
 $u_o \approx U_{Z1} = -6V$

$$u_i < 0$$
, $u'_o = +12 V$, $u_o \approx U_{Z2} = +6 V$



章 集成运算放大器及其应用

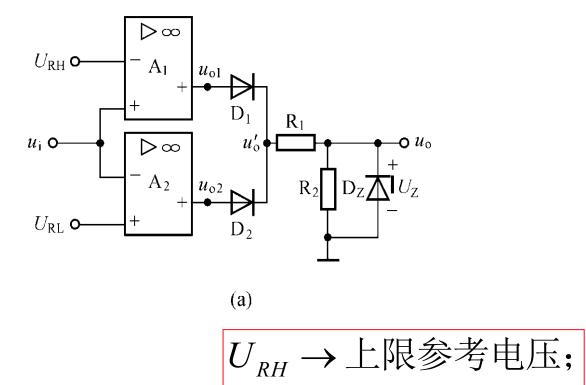
【例7.4.3】图示是二极管限幅电路。求: (1) 当输入信号 u_i 为正弦波时,画出输出电压波形。



(a) 电路

$$u_{i} > 0$$
 , $u'_{o} = -U_{OM}$; 二极管 D 导通, $u_{o} \approx 0$; $u_{i} < 0$, $u'_{o} = +U_{OM}$; 二极管 D 截止, $u_{o} = +U_{OM}$

【例7.4.4】窗口电路

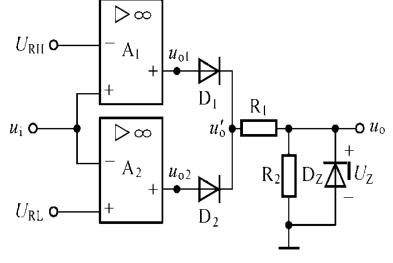


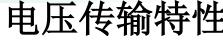
 R_1 、 R_2 和稳压管 D_Z 是限幅电路。

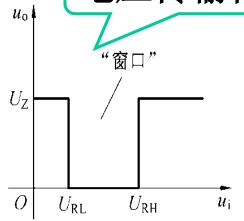
电路与电子技术

原理分析:

上限参考电压 URII O-





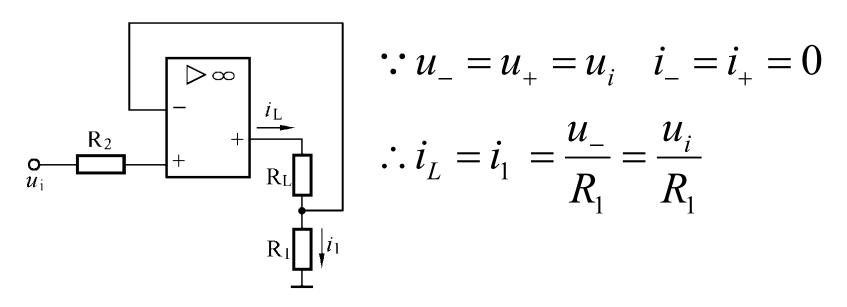


当
$$u_i < U_{RL}$$
时, $u_{o1} = -U_{oM}$, $u_{o2} = +U_{oM}$,
二极管 D_1 截止, D_2 导通, $u_o = U_{Z^o}$

当
$$U_{RL} < u_i < U_{RH}$$
时, $u_{o1} = u_{o2} = -U_{oM}$,二极管 D_1 、 D_2 均截止, $u_o = 0$ 。

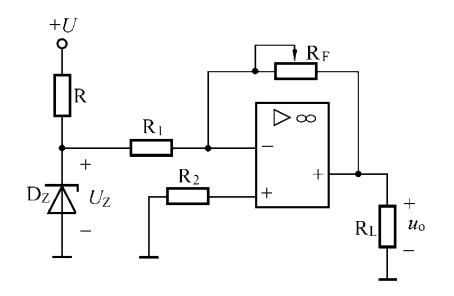
7.5 集成运放应用电路举例

1. 电压一电流转换电路



输出电流与输入电压成正比,与负载电阻无关。

2. 恒电压源电路

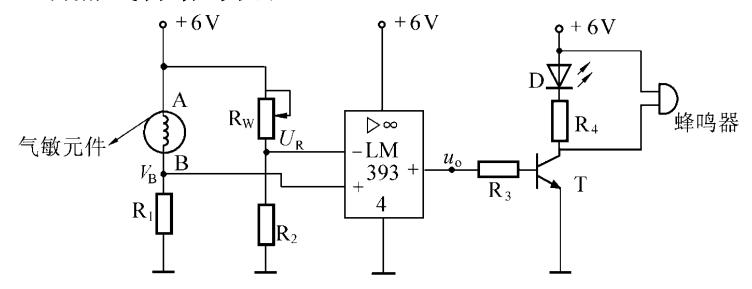


$$u_{o} = -\frac{R_{F}}{R_{1}}U_{Z}$$

改变 R_F ,输出电压可调。

输入信号从稳压管两端取出,输出电压与 $U_{\mathbb{Z}}$ 成正比,输出电压稳定。

3. 可燃气体报警器



正常工作时:

 $V_{B} < U_{R}, u_{o} = 0;$ 晶体管T截止, 蜂鸣器不响,报警灯不亮。

当空气燃气浓度超过允许值时:

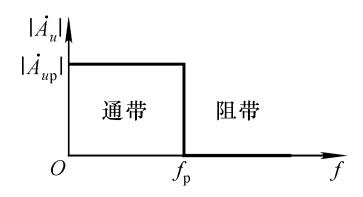
气敏元件的电阻值减小,B点电位上升, $V_B > U_R$, $u_o = 6V$;晶体管T导通,蜂鸣器响,报警灯亮。

集成运算放大器及其应用

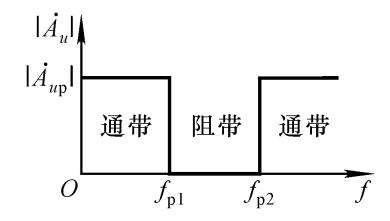
4. 滤波电路

- > 使指定频段的信号顺利通过,其它频率的信号被衰减。
- > 用幅频特性描述滤波特性

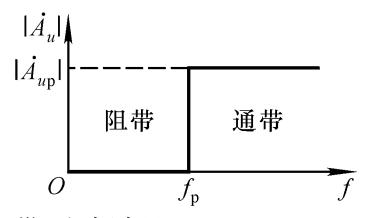
低通滤波器 (LPF)



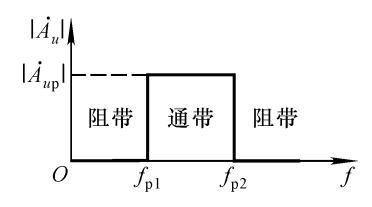
带阻滤波器 (BEF)



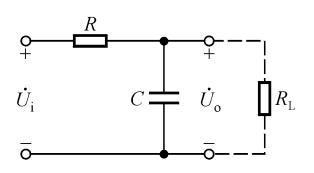
高通滤波器 (HPF)



带通滤波器 (BPF)



无源滤波电路和有源滤波电路



空载:

$$\dot{A}_{u} = \frac{\dot{U}_{o}}{\dot{U}_{i}} = \frac{\frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{1}{1 + j\omega RC}$$

 $f \rightarrow 0$,通带放大倍数为

$$\dot{A}_{up} = \frac{\dot{U}_{o}}{\dot{U}_{i}} = 1$$

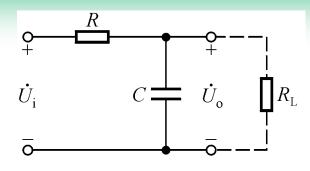
$$\Leftrightarrow f_{\rm p} = \frac{1}{2\pi\tau} = \frac{1}{2\pi RC}$$

$$\dot{A}_{u} = \frac{1}{1+j\frac{f}{f_{p}}} = \frac{\dot{A}_{uP}}{1+j\frac{f}{f_{p}}}$$

其模为

$$\left| \dot{A}_{u} \right| = \frac{\left| \dot{A}_{uP} \right|}{\sqrt{1 + \left(\frac{f}{f_{p}} \right)^{2}}}$$

电路与电子技术



$$\left| \dot{A}_{u} \right| = \frac{\left| \dot{A}_{uP} \right|}{\sqrt{1 + \left(\frac{f}{f_{p}} \right)^{2}}}$$

当
$$f \ll f_p$$
时, $|\dot{A}_u| = |\dot{A}_{uP}|$

当
$$f = f_p$$
时,则

$$\left|\dot{A}_{u}\right| = \frac{\left|\dot{A}_{uP}\right|}{\sqrt{2}} = 0.707 \left|\dot{A}_{uP}\right|$$

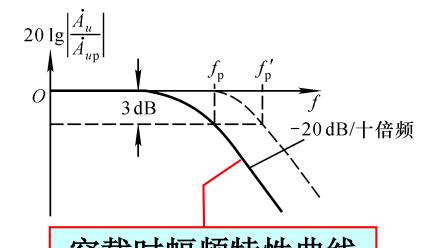
当
$$f >> f_p$$
时, $\left|\dot{A}_u\right| = \frac{f_p}{f} \left|\dot{A}_{uP}\right|$

集成运算放大器及其应用

$$20 \lg \left| \frac{\dot{A}_u}{\dot{A}_{up}} \right| = -20 \lg \sqrt{1 + \left(\frac{f}{f_p}\right)^2}$$

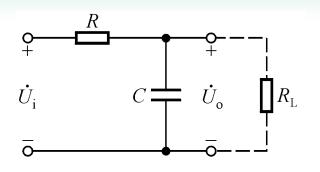
$$20 \lg \left| \frac{\dot{A}_u}{\dot{A}_{up}} \right| = -20 \lg \sqrt{2} = -20 \times 0.15 = -3 \text{dB}$$

$$20 \lg \left| \frac{\dot{A}_u}{\dot{A}_{up}} \right| = -20 \lg \frac{f}{f_p}$$



空载时幅频特性曲线

电路与电子技术

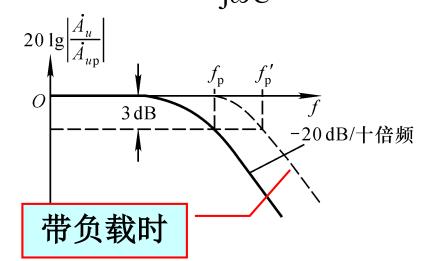


当带上负载时,

$$\dot{A}_{\rm up} = \frac{\dot{U}_{\rm o}}{\dot{U}_{i}} = \frac{R_{\rm L}}{R + R_{\rm L}} < 1$$

f 从0→∞时,电压放大倍数为

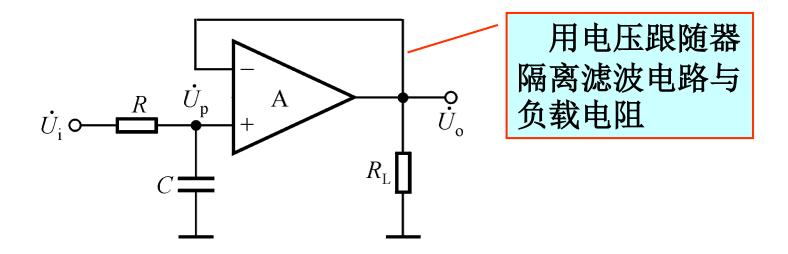
$$\dot{A}_{u} = \frac{\dot{U}_{o}}{\dot{U}_{i}} = \frac{R_{L} / / \frac{1}{j\omega C}}{R + R_{L} / / \frac{1}{i\omega C}} = \frac{\frac{R_{L}}{R + R_{L}}}{1 + j\omega (R / / R_{L})C} \Leftrightarrow f_{p}' = \frac{1}{2\pi \tau} = \frac{1}{2\pi (R / / R_{L})C}$$



$$\dot{A}_{u} = \frac{\dot{U}_{o}}{\dot{U}_{i}} = \frac{\dot{A}_{uP}}{1 + j\frac{f}{f'_{p}}}$$

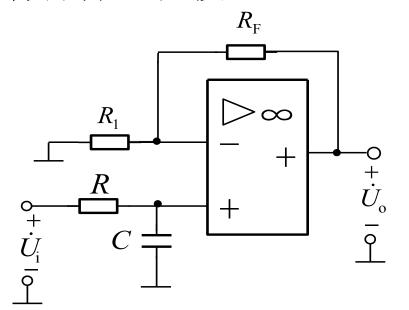
负载变化,通带放大倍数和截止频率均变化。

有源滤波电路



- □ 无源滤波电路的滤波参数随负载变化;
- □有源滤波电路的滤波参数不随负载变化。

有源低通滤波器



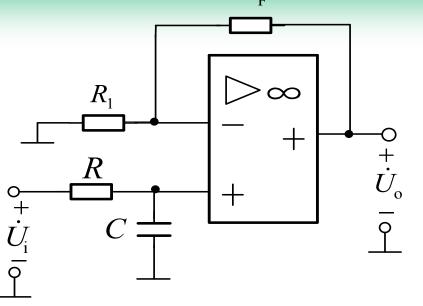
$$\dot{U}_{o} = (1 + \frac{R_{F}}{R_{1}})\dot{U}_{+}$$

$$\dot{U}_{+} = \frac{\frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}}\dot{U}_{i} = \frac{1}{1 + j\omega RC}\dot{U}_{i}$$

所以,有源低通滤波器的传递函数为

$$H(j\omega) = \frac{\dot{U}_{o}}{\dot{U}_{i}} = (1 + \frac{R_{F}}{R_{1}}) \frac{1}{1 + j\omega RC} = A_{u} \frac{1}{1 + j\omega RC} = |H(j\omega)| \angle \varphi(\omega)$$

电路与电子技术。



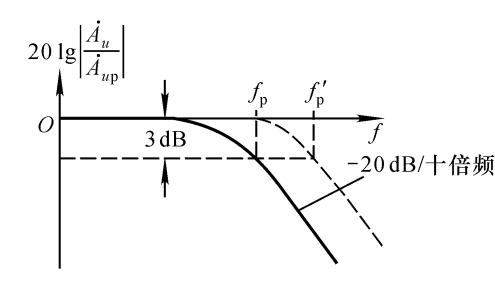
 \dot{U} 果成**运**界放大器及某处用

$$H(j\omega) = \frac{U_o}{\dot{U}_i} = (1 + \frac{R_F}{R_1}) \frac{1}{1 + j\omega RC}$$
$$= A_u \frac{1}{1 + j\omega RC} = |H(j\omega)| \angle \varphi(\omega)$$

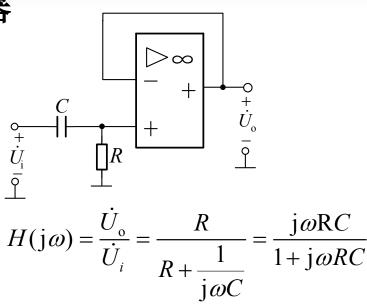
$$\frac{\dot{U}_{i}}{\dot{Q}_{i}} = \frac{|A_{u}|}{\sqrt{1 + \left(\frac{f}{f_{p}}\right)^{2}}}$$

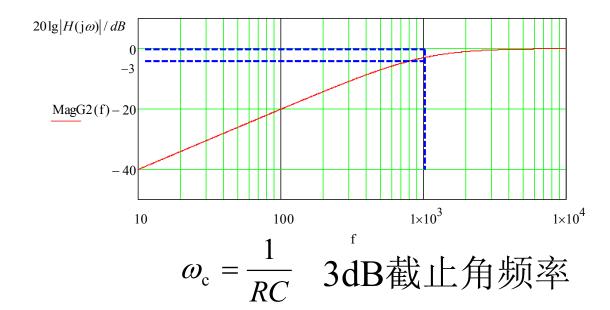
$$20 \lg \left|\frac{H(j\omega)}{A_{u}}\right| = -20 \lg \sqrt{2} = -3 dB$$

$$20 \lg \left|\frac{H(j\omega)}{A_{u}}\right| = -20 \lg \frac{f}{f_{p}}$$



有源高通滤波器

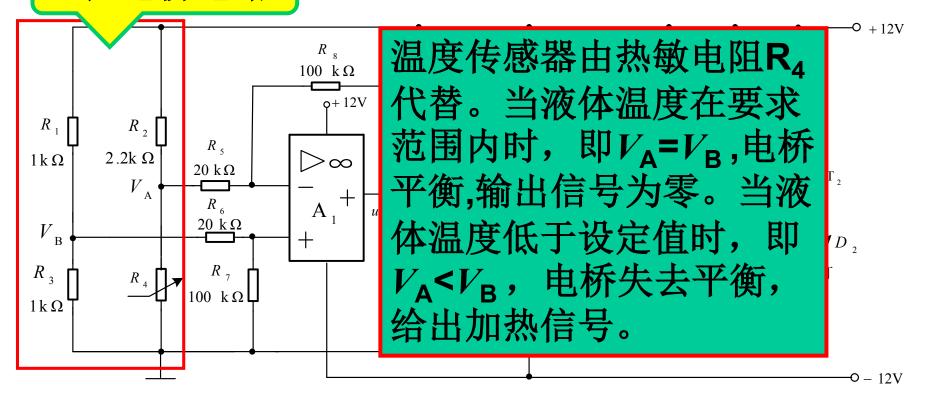




5. 恒温控制电路

温控电桥电路

温控制电路如图所示:

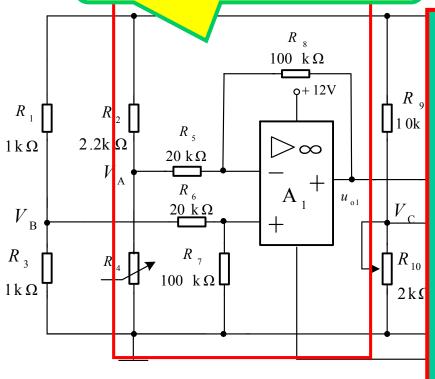


○ R 14 电热丝 ~ 220 V KT 3

继电器:线圈+常开触点+常闭触点 KT₃ 常开触点(KT₂和KT₃):线圈没有通电时开路 常闭触点(KT1):线圈没有通电时闭合

草集成运算放大器及其应用

温度信号放大电路

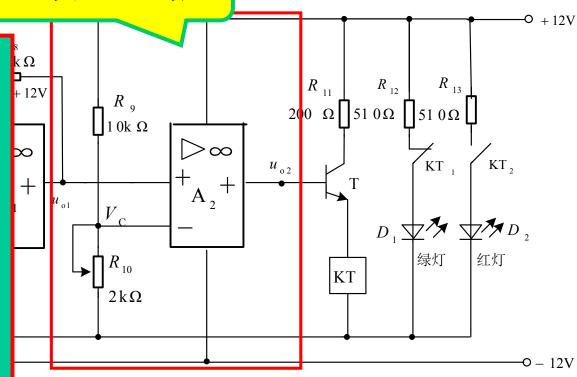


~ 220 V KT ₃

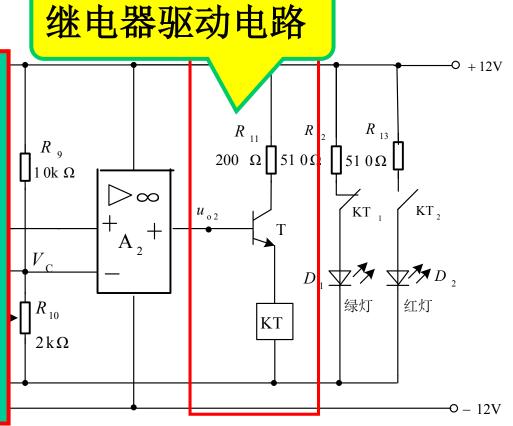
温度信号放大电路由运放 A₁和几个电阻组成,接成 分输入形式。当液体温 度在要求范围内时,即 $V_{A}=V_{B}$,运放的输出电压 $u_{01} = 0$ 。当液体温度低于 设定值时,即 $V_A < V_B$,运放 有差值信号输入,经过A 放大,送到下一级电路。

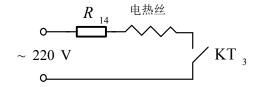
恒温预置电路

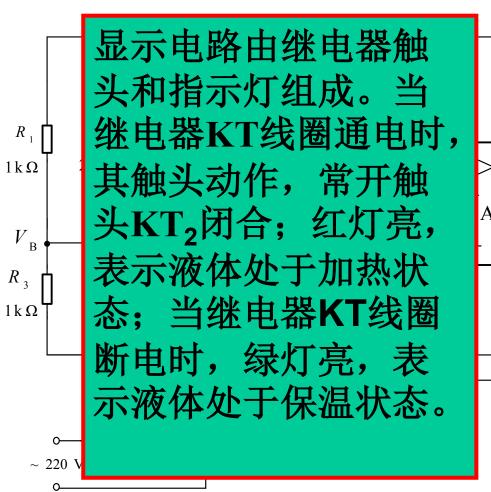
恒温预置电路由运 放A。和几个电阻组 成,A。接成电压比 较器。调整电阻R₁₀ 的阻值,设定参考 电压值 $V_{\rm C}$,与 u_{01} 进 行比较,当 $u_{01} < V_{C}$ 时, un2输出低电平; 当 u_{01} > $V_{\rm C}$ 时, u_{02} 输 出高电平。

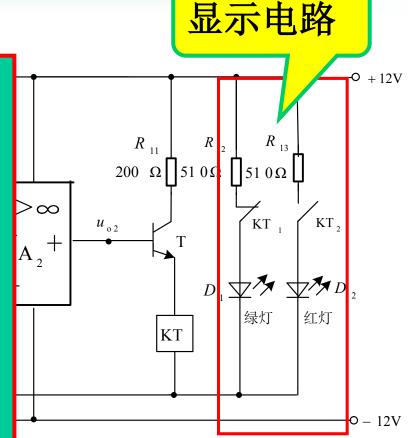


继电器驱动电路由晶体管T和继电器 KT线圈及电阻组成。 当 u_{01} > V_{C} 时, u_{02} 输 出高电平,晶体管T导 通,继电器KT线圈 通电,其触头动作。

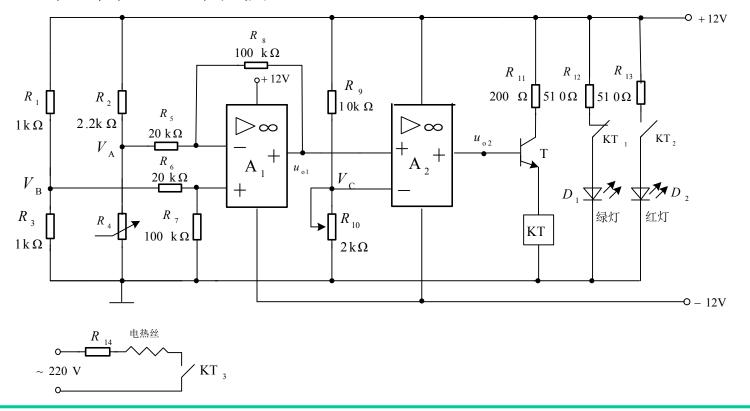








控制原理分析



当液体的温度低于设定值时,电桥不平衡, $V_A < V_B$, A_1 和 A_2 输出高电平,晶体管T导通,KT通电,其触头KT₃和KT₂闭合,主电路接通, D_2 导通,红灯亮,液体处于加热状态。

第7章

结

東