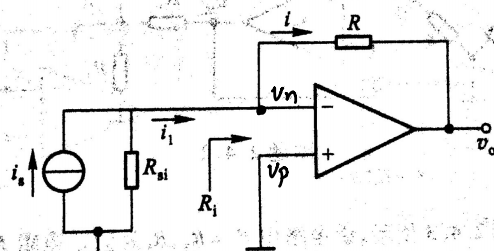


2.3.5 电流-电压转换器如图题 2.3.5 所示。设光探测仪的输出电流作为运放的输入电流  $i_s$ ；信号内阻  $R_{si} \gg R_i$ ，试证明输出电压  $v_o = -i_s R$ ，求输入电阻  $R_i$  和输出电阻  $R_o$ ；(2) 当  $i_s = 0.5 \text{ mA}$ ， $R_{si} = 10 \text{ k}\Omega$ ， $R = 10 \text{ k}\Omega$ ，求输出电压  $v_o$  和互阻增益  $A_o$ 。



图题 2.3.5

解: (1) 由  $R_{si} \gg R_i$ ，可知  $i_s = i_1 = i$

$$\therefore v_o = -iR = -i_s R$$

由  $v_n = v_p = 0$  可知， $R_i = 0$

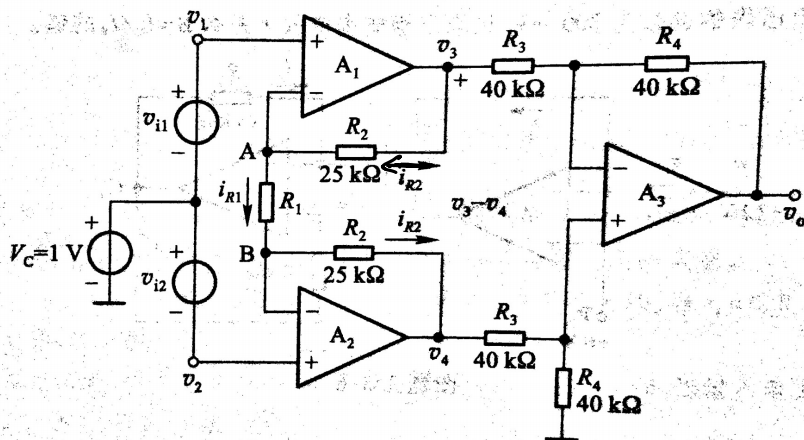
由理想运放可知， $r_o = 0$ ，则  $R_o = 0$

$$(2) \quad i_s = i_1 = i = 0.5 \text{ mA}$$

$$v_o = -i_s R = -5 \text{ V}$$

$$A_r = \frac{v_o}{i_s} = \frac{-5 \text{ V}}{0.5 \text{ mA}} = -10 \text{ k}\Omega$$

2.4.4 INA2128 型仪用放大器电路如图题 2.4.4 所示,其中  $R_1$  是外接电阻。(1) 它的输入干扰电压  $V_c =$



图题 2.4.4

1 V (直流), 输入信号  $v_{i1} = -v_{i2} = 0.04 \sin \omega t$  V, 输入端电压  $v_1 = (V_c + 0.04 \sin \omega t)$  V,  $v_2 = (V_c - 0.04 \sin \omega t)$  V, 当  $R_1 = 1$  kΩ 时, 求出  $v_3$ 、 $v_4$ 、 $v_3 - v_4$  和  $v_0$  的电压值; (2) 当输入电压  $V_{id} = V_1 - V_2 = 0.01866$  V 时, 要求  $V_0 = -5$  V, 求此时外接电阻  $R_1$  的阻值。

解: (1)  $V_A = V_1, V_B = V_2 \quad \therefore i_{R1} = \frac{V_A - V_B}{R_1} = 0.08 \sin \omega t \text{ mA} = i_{R2}$

$$\therefore v_3 - v_4 = i_{R1} \cdot (R_1 + 2R_2) = 4.08 \sin \omega t \text{ V}$$

$$v_3 = V_A + i_{R1} \cdot R_2 = 1 + 0.04 \sin \omega t + 2 \sin \omega t \text{ (V)} = 1 + 2.04 \sin \omega t \text{ (V)}$$

$$v_4 = V_B - i_{R1} \cdot R_2 = 1 - 2.04 \sin \omega t \text{ (V)}$$

第二级差分电路, 由公式可得:  $V_0 = -\frac{R_4}{R_3} \cdot (v_3 - v_4) = -4.08 \sin \omega t \text{ V}$

(2)  $V_{AB} = V_1 - V_2 = 0.01866 \text{ V}$

$$\therefore v_3 - v_4 = \frac{V_{AB}}{R_1} \cdot (R_1 + 2R_2)$$

第二级差分电路公式为:  $V_0 = -\frac{R_4}{R_3} \cdot \frac{R_1 + 2R_2}{R_1} \cdot V_{AB}$

代入  $R_2 = 25 \text{ k}\Omega, R_3 = R_4 = 40 \text{ k}\Omega, V_0 = -5 \text{ V}, V_{AB} = 0.01866 \text{ V}$

得  $R_1 \approx 187 \Omega$

2.4.9 电路如图题 2.4.9 所示, 设运放是理想的, 试求  $v_{o1}$ 、 $v_{o2}$  及  $v_o$  的值。

解:  $v_{o1} = v_{n1} = -3V$ ,  $v_{o2} = v_{p2} = 4V$

采用叠加原理计算:

①  $V_3 = 0$  时, 为求和运算电路。

$$\therefore v_{o1}' = -\frac{R_3}{R_1} \cdot v_{o1} - \frac{R_3}{R_2} \cdot v_{o2} = -1V$$

②  $V_1 = V_2 = 0$  时,  $v_{o1} = v_{o2} = 0$

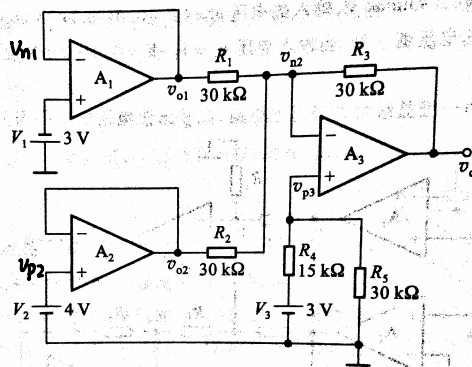
$$\therefore \frac{v_{o1}'' - v_{n2}}{R_3} = \frac{v_{n2}}{R_1} + \frac{v_{n2}}{R_2}$$

$$\text{得: } v_{o1}'' = (1 + \frac{R_3}{R_1} + \frac{R_3}{R_2}) \cdot v_{n2} = 3v_{n2}$$

$$\text{而 } \frac{v_{p3}}{R_5} = \frac{3 - v_{p3}}{R_4} \quad \text{得 } v_{p3} = 2V$$

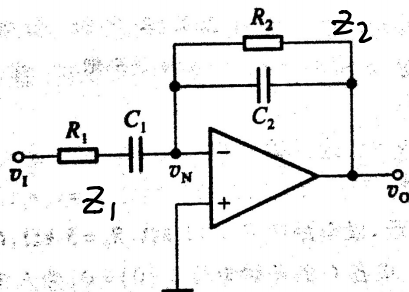
$$\therefore v_{o1}'' = 3v_{n2} = 3v_{p3} = 6V$$

叠加得:  $v_o = v_{o1}' + v_{o1}'' = 5V$



图题 2.4.9

2.4.14 一实用微分电路如图题 2.4.14 所示, 它具有衰减高频噪声的作用。(1) 确定电路的传递函数  $V_o(s)/V_i(s)$ ; (2) 若  $R_1 = R_2 = R$ ,  $C_1 = C_2 = C$ , 试问输入信号  $v_i$  的频率应当怎样限制, 才能使电路不失去微分的功能?



图题 2.4.14

解: (1) 此为反相放大电路:  $V_o(s) = -\frac{Z_2(s)}{Z_1(s)} \cdot V_i(s)$

$$\text{其中: } Z_2(s) = (\frac{1}{R_2} + sC_2)^{-1}, \quad Z_1(s) = R_1 + \frac{1}{sC_1}$$

$$\therefore \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = -\frac{1}{(R_1 + \frac{1}{sC_1})(\frac{1}{R_2} + sC_2)} = -\frac{sC_1 R_2}{(sC_1 R_1 + 1)(1 + sR_2 C_2)}$$

$$(2) \because R_1 = R_2 = R, \quad C_1 = C_2 = C \quad \therefore \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = -\frac{SRC}{(1 + SRC)^2}$$

$$\text{令 } s = j\omega, \quad RC = \frac{1}{\omega_H} \quad \therefore \frac{V_o(j\omega)}{V_i(j\omega)} = -\frac{j\frac{\omega}{\omega_H}}{1 + 2j\frac{\omega}{\omega_H} - (\frac{\omega}{\omega_H})^2}$$

① 当  $\omega = \omega_H$  时,  $A(j\omega) = -\frac{1}{2}$ , 电路为反相比例运算电路。

$$\text{② 当 } \omega \gg \omega_H \text{ 时, } A(j\omega) \approx -\frac{j\frac{\omega}{\omega_H}}{2j\frac{\omega}{\omega_H} - (\frac{\omega}{\omega_H})^2} = -\frac{j}{2j - \frac{\omega}{\omega_H}} = -\frac{j(2j + \frac{\omega}{\omega_H})}{-4 - (\frac{\omega}{\omega_H})^2}$$

$$= \frac{j \frac{W}{W_H}}{4 + (\frac{W}{W_H})^2} - \frac{2}{4 + (\frac{W}{W_H})^2}$$

$$\therefore \frac{W}{W_H} \gg 4 \quad \therefore A(jW) = j \frac{W_H}{W} - 2 \left( \frac{W_H}{W} \right)^2 \approx j \frac{W_H}{W} = -j \frac{1}{WRC}, \text{ 电路具有积分功能.}$$

$$\textcircled{3} \text{ 当 } W \ll W_H \text{ 时, } A(jW) \approx - \frac{j \frac{W}{W_H}}{1 + 2j \frac{W}{W_H}} = \frac{-j \frac{W}{W_H} (1 - 2j \frac{W}{W_H})}{1 + 4(\frac{W}{W_H})^2} = \frac{-j \frac{W}{W_H} - 2(\frac{W}{W_H})^2}{1 + 4(\frac{W}{W_H})^2} \approx -j \frac{W}{W_H} = -jWRC$$

$\therefore$  当  $W \ll \frac{1}{RC}$  时, 即  $f \ll \frac{1}{2\pi RC}$  时, 电路具有微分功能.

$\therefore$  电路具有微分功能

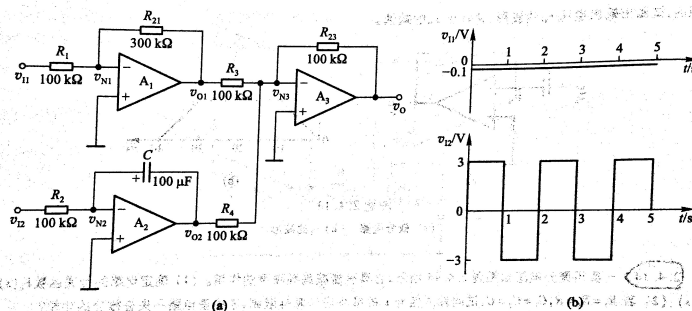
2.4.16 电路如图题 2.4.16a 所示。设运放是理想的, 电容器  $C$  上的初始电压为零, 即  $v_C(0) = 0, v_{n1} = -0.1$  V,  $v_{n2}$  是幅值为  $\pm 3$  V, 周期  $T = 2$  s 的矩形波。(1) 求出  $v_{o1}$ 、 $v_{o2}$  和  $v_o$  的表达式; (2) 当输入电压  $v_{n1}$ 、 $v_{n2}$  如图题 2.4.16b 所示时, 试画出  $v_o$  的波形。

解: (1)  $A_1$  组成反相运算电路,  $A_2$  组成积分电路,  $A_3$  组成反相求和电路。

$$\therefore v_{o1} = - \frac{R_{21}}{R_1} \cdot v_{n1} = 0.3 \text{ V}$$

$$v_{o2} = - \frac{1}{R_2 C} \int_0^t v_{n2} dt = - \frac{1}{10} \int_0^t v_{n2} dt \text{ (V)}$$

$$v_o = - \frac{R_{23}}{R_3} \cdot v_{o1} - \frac{R_{24}}{R_4} \cdot v_{o2} = -0.3 + \frac{1}{10} \int_0^t v_{n2} dt \text{ (V)}$$



图题 2.4.16

(a) 电路图 (b) 波形图

(2) 当  $t=0$  时,  $v_o = -0.3$  V

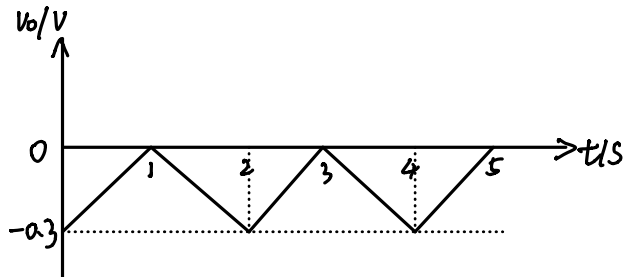
$$\text{当 } t=1\text{s 时, } \int_0^t v_{n2} dt = \int_0^1 3 dt = 3$$

$$\therefore v_o = -0.3 + \frac{1}{10} \times 3 \text{ (V)} = 0 \text{ V}$$

$$\text{当 } t=2\text{s 时, } \int_0^t v_{n2} dt = \int_0^1 3 dt + \int_1^2 -3 dt = 0$$

$$\therefore v_o = -0.3 \text{ V}$$

$\therefore$  画出  $v_o$  的波形:



### 补充题(设计题)

LM324是一种内含4个运放的集成电路芯片。现有两片LM324和若干种电阻(电阻值在 $1\text{k}\Omega \sim 1\text{M}\Omega$ )。试用它们设计一个电路,实现以下运算

$v_o = 2v_1 + 3v_2 - 4v_3 - 5v_4$ , 同时要求对应每个信号的输入电阻不小于 $1\text{M}\Omega$ 。

(画出电路原理图,并给出设计过程)

由于此运算既有加法又有减法,且放大器仅有2个。

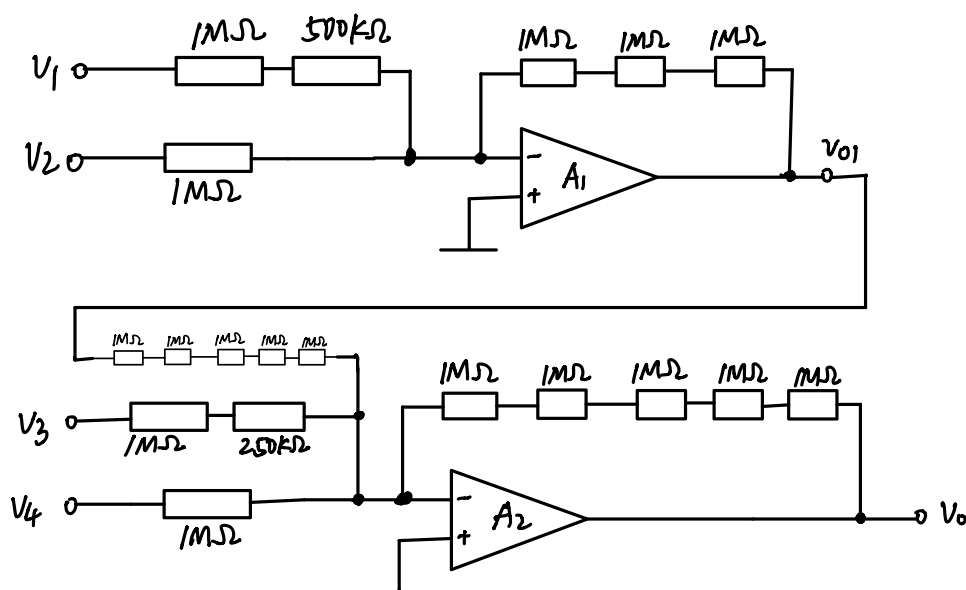
故考虑采用二级反相求和放式,正号为两级加法运算的结果,

负号为一级运算的结果。

故先运算运算 $v_1$ 与 $v_2$ ,其结果再与 $v_3$ 与 $v_4$ 运算。

由于每个信号的输入电阻不小于 $1\text{M}\Omega$ ,而电阻值仅有 $1\text{k}\Omega$ 与 $1\text{M}\Omega$ 之间电阻。

故输入电阻需多个电阻组合。



$$v_{o1} = -2v_1 - 3v_2$$

$$v_o = -v_{o1} - 4v_3 - 5v_4 = 2v_1 + 3v_2 - 4v_3 - 5v_4.$$