第七章 反馈放大电路参考答案

一、填空题

- 1、正反馈; 负反馈; 电压串联; 电压并联; 电流串联; 电流并联; 输出电压; 输出电阻; 输出电流; 输出电阻
 - 2、串联; 并联
 - 3、电压并联; 电流串联; 电压串联; 电压

$$4, \quad \dot{A}_f = \frac{\dot{X}_o}{\dot{X}_i} = \frac{\dot{A}}{1 + \dot{A}\dot{F}}$$

5、自激振荡

二、分析计算题

1、解答:

(1) 在图 1(a) 中, R_2 在直流通路和交流通路中均将输入回路和输出回路连接起来,故电路引入了直流反馈和交流反馈,设 v_i 对地的瞬时极性为"+",利用瞬时极性法可得电路各点的电位极性以及输入电流、反馈电流的方向如下图(a)所示,集成运放的输入电流等于输入电流 i_i 与 i_f 之差,故引入了并联负反馈。再利用输出短路法,令 v_o =0时, i_f =0,故电路引入路直流负反馈和交流电压并联负反馈。

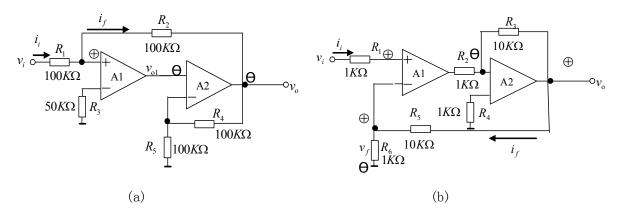
当集成运放为理想运放时,根据"虚短"和"虚断"的特点,可知, $i_i=i_f,v_+=v_-=0$,

$$A_{vf} = \frac{v_o}{v_i} \approx \frac{-R_2.i_f}{R_1.i_i} = \frac{-R_2}{R_1} = -1$$

(2) 在图 1(b)中, R_5 在直流通路和交流通路中均将输入回路和输出回路连接起来,故电路引入了直流反馈和交流反馈,设 v_i 对地的瞬时极性为"+",利用瞬时极性法可得电路各点的电位极性以及输入电流、反馈电流的方向如图(b),集成运放的输入电压等于输入电流 v_i 与 v_f 之差,故引入了串联负反馈。再利用输出短路法,令 v_o =0时, i_f =0,故电路引入了直流负反馈和交流电压串联负反馈。

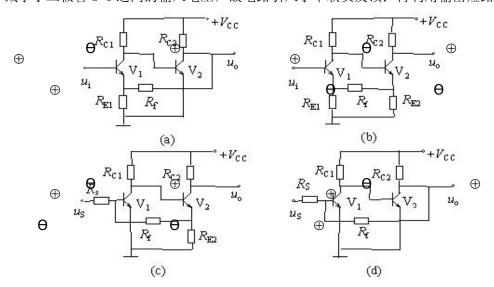
当集成运放为理想运放时,根据"虚短"和"虚断"的特点,可知, $v_i = v_f$,

$$Av_f = \frac{v_o}{v_i} \approx \frac{v_o}{v_f} = \frac{v_o}{\frac{R_6}{R_5 + R_6} . v_o} = 1 + \frac{R_5}{R_6} = 11$$



2、解:

(1) 在图 2 (a) 中,设 u_i 对地的瞬时极性为"+",利用瞬时极性法可得电路各点的电位极性如图 (a) 所示,输出电压 u_o 作用于 R_f , R_{E1} ,在 R_{E1} 上产生的电压即为反馈电压 u_f ,减小了三极管 b-e 之间的输入电压,故电路引入了串联负反馈;再利用输出短路法,



(2) 在图 2 (b) 中,设 u_i 对地的瞬时极性为"+",利用瞬时极性法可得电路各点的电位极性如图 (b) 所示,输出电压 u_o 在 R_{E1} 上产生的电压即为反馈电压 u_f ,增大了三极管 b-e之间的输入电压,故电路引入了正反馈。

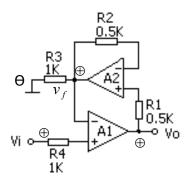
(3) 在图 2 (c) 中,设 u_i 对地的瞬时极性为"+",利用瞬时极性法可得电路各点的电位极性如图 (c) 所示,反馈信号和输入信号加于输入回路同一点,瞬时极性相反,故电路引入了并联负反馈;再利用输出短路法,令 $u_o=0$ 时, i_f 仍然存在,故电路引入了电流并联负反馈。

(4) 在图 2 (d) 中,设 u_i 对地的瞬时极性为"+",利用瞬时极性法可得电路各点的电位极性如图 (d) 所示,反馈信号和输入信号加于输入回路同一点,瞬时极性相同,故电路引入了正反馈。

3、解:

在图 3 中,设 v_i 对地的瞬时极性为"+",利用瞬时极性法可得电路各点的电位极性如下图,集成运放的输入电压等于输入电流 v_i 与 v_f 之差,故电路引入了串联负反馈。再利用输出短路法,令 v_o = 0 时, v_f = 0 ,故电路引入了电压串联负反馈。

当集成运放为理想运放时,在深度反馈条件下,根据"虚短"和"虚断"的特点,可知 $v_+=v_-$, $i_+=i_-=0$,因此 $v_o=v_f=v_i=1V$

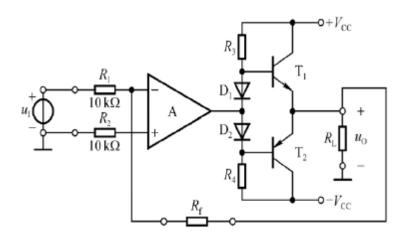


4、解:

- (1) 为使电路增大输入电阻,电路应引入串联负反馈,减小输出电阻,应引入电压负反馈,故图 4 中的电路应引入电压串联负反馈。反馈电阻 R_f应从三极管 V2 的发射极引向集成运放的反向输入端,信号源从集成运放的反向端输入,连接如下图所示。
- (2) 当集成运放为理想运放时,根据"虚短"和"虚断"的特点,可知, $u_i \approx u_f$;

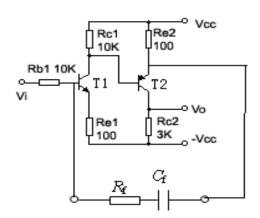
$$A_{uf} = \frac{u_o}{u_i} \approx \frac{u_o}{u_f} = \frac{u_o}{\frac{R_1}{R_1 + R_f} u_o} = 1 + \frac{R_f}{R_1} = 20$$

$$R_f = (20 - 1)R_1 = 190K\Omega$$



5、解:

为了在 R_{C2} 变化时仍能得到稳定的输出电流 I_o ,应引入电流负反馈,为使放大电路具有稳定的电流放大倍数(即输入为电流源),则放大电路应具有比信号源内阻小得多的输入电阻,以获取更大的电流,需引入并联负反馈,因此图 7.5-1 电路中,应引入电流并联负反馈;要使引入的反馈电阻不影响原静态工作点,可以在反馈电阻 R_f 上串接一个足够大的电容 C_f ,接法如下图所示,从 T2 的发射极引回到 T1 的基极。



6、解:

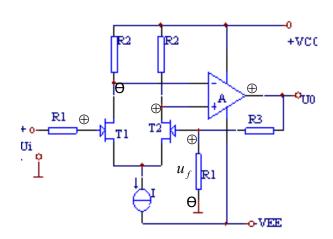
(1) 在图 6 中, R_1 和 R_3 在交流通路中将输入回路和输出回路连接起来,故 R_2 构成了反馈

网络。

(3) 电压串联负反馈组台的反馈系数
$$F = \frac{u_o}{u_o} = \frac{u_o \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_3}}{u_o} = \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_3}$$

(4) 在深度反馈条件下,根据"虚短"和"虚断"的特点, $u_f = u_i$,

$$A_{vf} = \frac{u_o}{u_i} = \frac{u_o}{u_f} = \frac{1}{F} = 1 + \frac{R_3}{R_1}$$



7、解:

$$A_{vf} = \frac{A_v}{1 + A_v F_v} = \frac{2000}{1 + 2000 \times 0.0495} = 20$$

$$v_i = \frac{v_o}{A_{vf}} = \frac{2V}{20} = 0.1V$$

$$v_f = F_v v_o = 0.0495 \times 2V = 0.099V$$

$$v_{id} = \frac{v_o}{A_v} = \frac{2V}{2000} = 0.001V$$

8、解:

同相比例放大电路引入了电压串联负反馈,则

$$F_{v} = \frac{R_{1}}{R_{1} + R_{f}} = \frac{5.1}{5.1 + 47} \approx 0.098$$

$$A_{vf} = \frac{A_{vo}}{1 + A_{vo}F_{v}} = \frac{10^{6}}{1 + 10^{6} \times 0.098} \approx 10.2$$

9、解:

- (1) R_f 引入了电压并联负反馈;
- (2) 若要使电路提高输入电阻,降低输出电阻,需引入电压串联负反馈。连线可以做如下改动:

将 T_3 的基极与 T_1 的集电极相连,同时将 R_f 的一端从 T_1 基极移到 T_2 的基极,或将 T_2 的基极通过 R_{b2} 接 v_i , T_1 的基极通过 R_{b1} 接地。

(3) 改接前

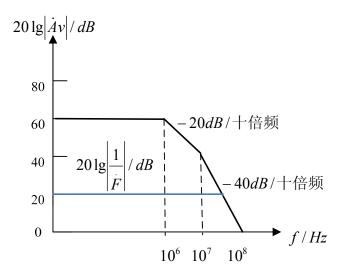
$$A_{vf} = -\frac{R_f}{R_{h1}} = -10$$

改接后

$$A_{vf} = 1 + \frac{R_f}{R_{h2}} = 11$$

10、解:

在深度反馈条件下, $A_{v_f} \approx \frac{1}{F}$,故 $20\lg\left|\frac{1}{F}\right| = 20dB$,基本放大器的幅频特性如下图所示。



根据频率响应的基本知识,在高频段,当 $f=10f_H$,则附加相移约为 -90° ,因此总附加相移约为 -225° ,产生 -180° 附加相移的频率在 10^7 $Hz\sim10^8$ Hz 之间,根据渐近波特图可知,此时 $20\lg |\dot{A}v\dot{F}|>0$,故电路一定会产生自激振荡。