



非线性电子线路

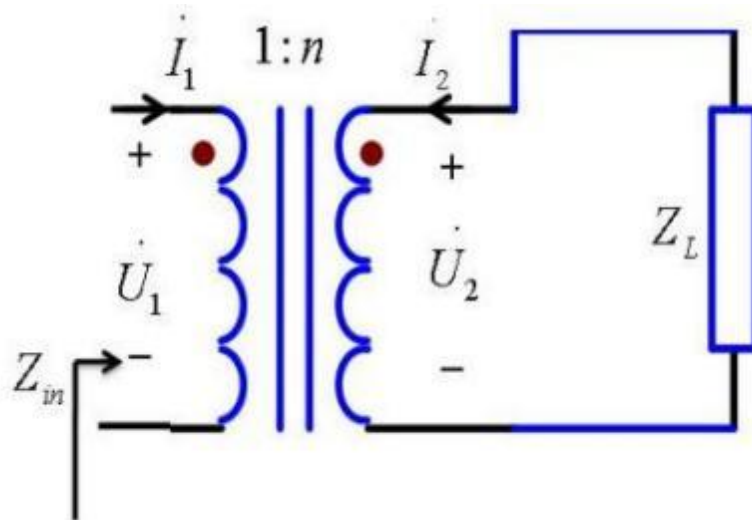
非线性电子线路习题课

第4章



Chapter 4

1. 理想变压器的阻抗变换:



$$\dot{U}_2 = n \dot{U}_1 \quad \text{变压关系}$$

$$\dot{I}_2 = -\frac{1}{n} \dot{I}_1 \quad \text{变流关系}$$

$$Z_{in} = \frac{1}{n^2} Z_L \quad (G_{in} = n^2 G_L) \quad \text{变阻抗关系}$$

Z_{in} - 从初级看进去的等效电阻

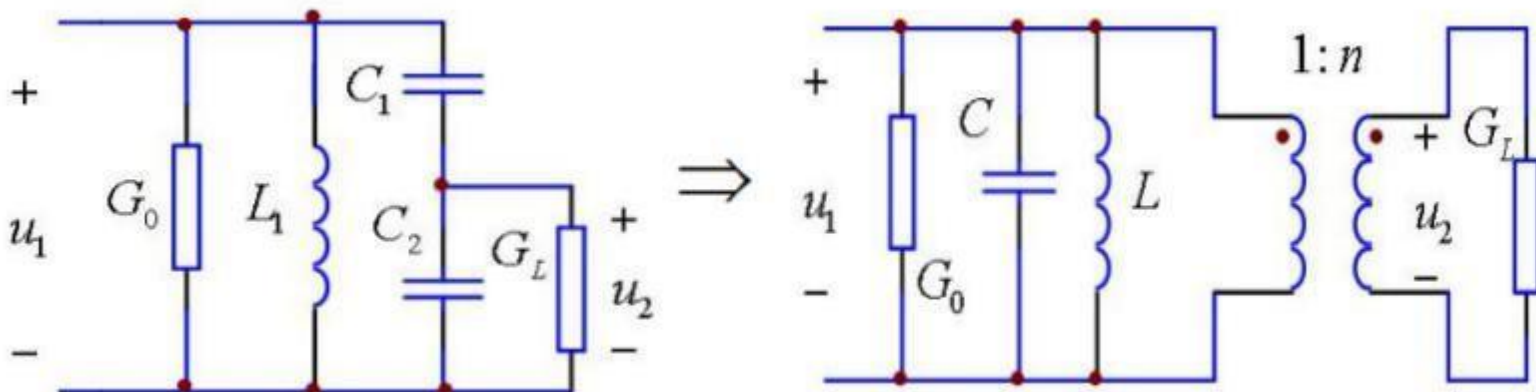
Z_L - 次级线圈所接纯电阻

$$\dot{U}_1 \dot{I}_1 = \dot{U}_2 \dot{I}_2 \quad \text{能量守恒}$$



Chapter 4

2. 电容分压式部分接入阻抗变换：



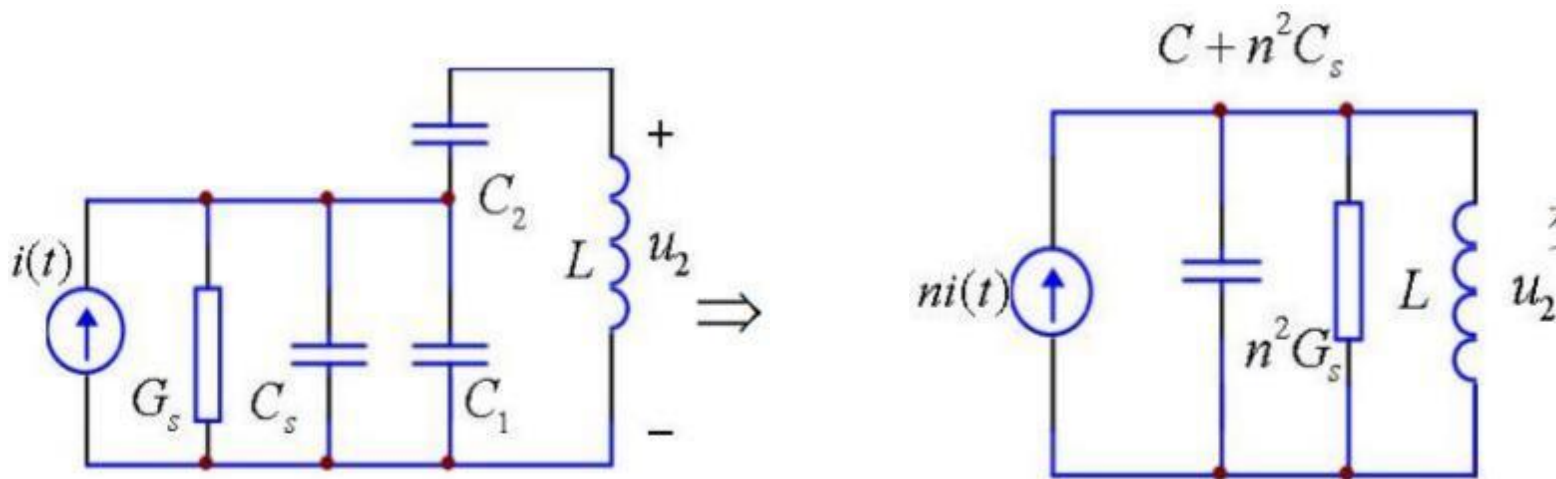
$$\begin{cases} Q^* = \frac{\omega_0 C_2}{G_L}, & C = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2}, & n = \frac{C}{C_2}, \\ L = L_1, & \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}, & Q_T = \frac{\omega_0 C}{G_0 + n^2 G_L} \end{cases}$$

部分接入法有利于减少外接阻抗对回路有载Q值或谐振频率的影响



Chapter 4

3. 受控源阻抗变换:

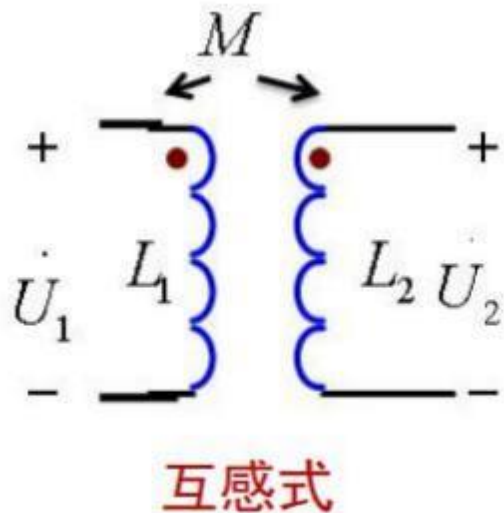


$$n = \frac{C}{C_1} < 1 \quad C = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2} \quad \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$



Chapter 4

4. 带互感的全耦合变压器:



$$k = \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}}$$

$$\dot{U}_2 = n \dot{U}_1$$

$$n = \sqrt{\frac{L_2}{L_1}} = \frac{M}{L_1} (k = 1) \quad \text{全耦合变压器}$$



Chapter 4

4.7 一可变频率振荡器如图 E4.7 所示。已知： $L=0.1\text{mH}$, $C_1=300\text{pF}$, $C_2=20\text{pF}$, $C_3=12\sim 250\text{pF}$ 。

(1) 标出变压器的同名端。

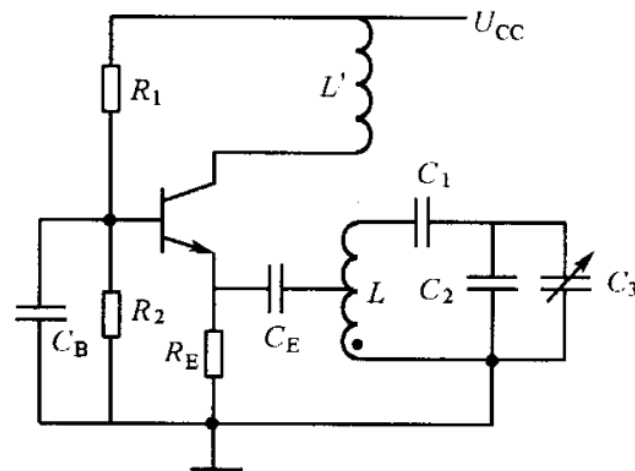
(2) 假定在变动范围内, 电路均能起振, 求振荡频率范围。

【Ans. : $1.335\text{MHz}\sim 2.960\text{MHz}$ 】

(1) 上端为同名端

(2) $C_{23} = C_2 + C_3 \in [32, 270] \text{ pF}$

$$C_{\text{总}} = C_1 \text{ 串 } C_{23} = \frac{C_1 C_{23}}{C_1 + C_{23}} \in [28.92, 142.11] \text{ pF}$$
$$\therefore f = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC_{\text{总}}}} \in [1.33\text{MHz}, 2.96\text{MHz}]$$

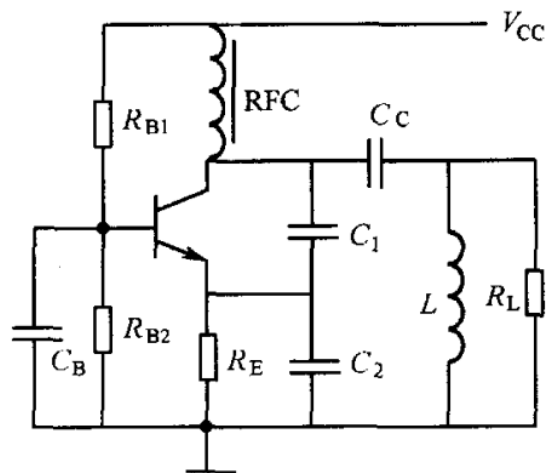
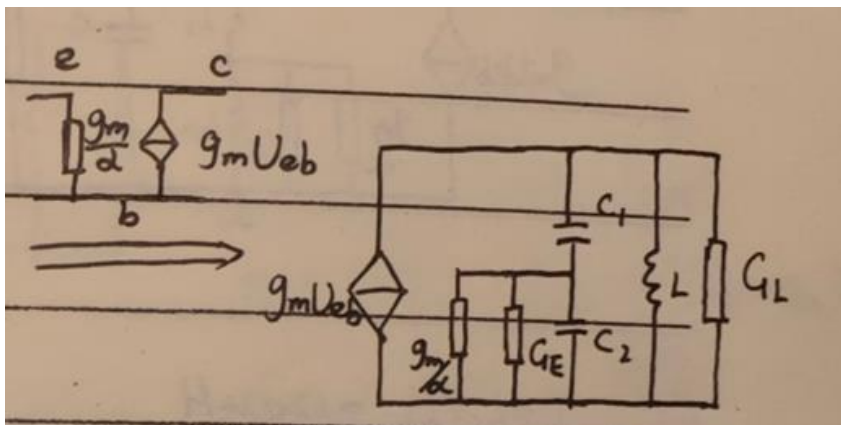
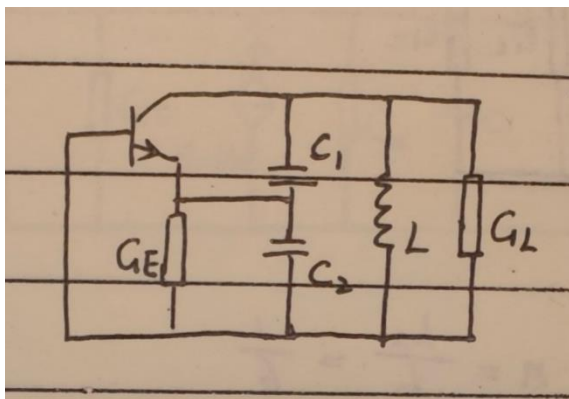




Chapter 4

4.9 图 E4.9 所示的一般电容三点式电路中, 已知 $C_1 = 100\text{pF}$, $C_2 = 1000\text{pF}$, $R_E = 1.2\text{k}\Omega$, $R_L = 200\Omega$, 电感量 $L = 1\mu\text{H}$, 其 $Q_0 = 100$ 。晶体管 $\beta = 50$ 。试问此电路的振荡频率约为何值? 为保证满足起振的幅度条件, I_{EQ} 应大于何值?

【Ans. : 16.69MHz, 0.44mA】

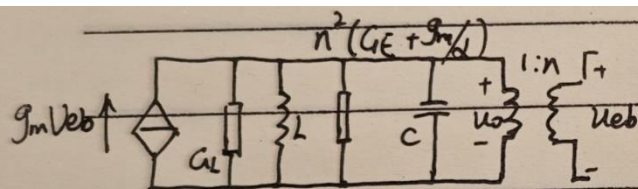




Chapter 4

4.9 图 E4.9 所示的一般电容三点式电路中, 已知 $C_1 = 100\text{pF}$, $C_2 = 1000\text{pF}$, $R_E = 1.2\text{k}\Omega$, $R_L = 200\Omega$, 电感量 $L = 1\mu\text{H}$, 其 $Q_0 = 100$ 。晶体管 $\beta = 50$ 。试问此电路的振荡频率约为何值? 为保证满足起振的幅度条件, I_{EQ} 应大于何值?

【Ans. : 16.69MHz, 0.44mA】



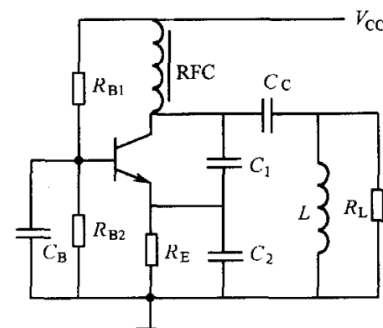
$$g_{mQ} = \frac{\alpha I_{EQ}}{U_T} = \frac{\beta}{1+\beta} \frac{I_{EQ}}{U_T} = 0.98 \frac{I_{EQ}}{U_T}, \quad C = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2} = 90.9\text{pF}, \quad f = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} = 16.69\text{MHz}$$

$$g_E = G_L + n^2(G_E + \frac{g_m}{\alpha}), \quad n = \frac{C_1}{C_1 + C_2} \approx 0.091$$

$$AF = \frac{U_f}{U_{be}} = \frac{n U_o}{U_{be}} = \frac{n g_m}{g_E} > 1 \Rightarrow g_m > \frac{G_L + n^2 G_E}{n(1 - n/\alpha)} = 60.65\text{mS} = g_{m,\min} < g_{mQ}$$

$$\therefore \text{起振条件满足 } g_{m,\min} = 60.65\text{mS} < g_{mQ} = \frac{\alpha I_{EQ}}{U_T}$$

$$\therefore I_{EQ} > \frac{g_{m,\min} U_T}{\alpha} = 1.61\text{mA}$$





Chapter 4

4.10 图 E4.10 所示的电路中, 给定: 晶体管 $\alpha=0.98$, $V_{CC}=6V$, C_E, C_B, C_C 均为 $0.01\mu F$ 。其他电路元件值为: $C=510pF$, $R_L=1k\Omega$, $R_{B1}=8.1k\Omega$, $R_{B2}=5k\Omega$, $R_E=1k\Omega$, $L_1=100\mu H$, $L_2=20\mu H$, 且其 Q_0 值均为 100, $R_C=2k\Omega$ 。

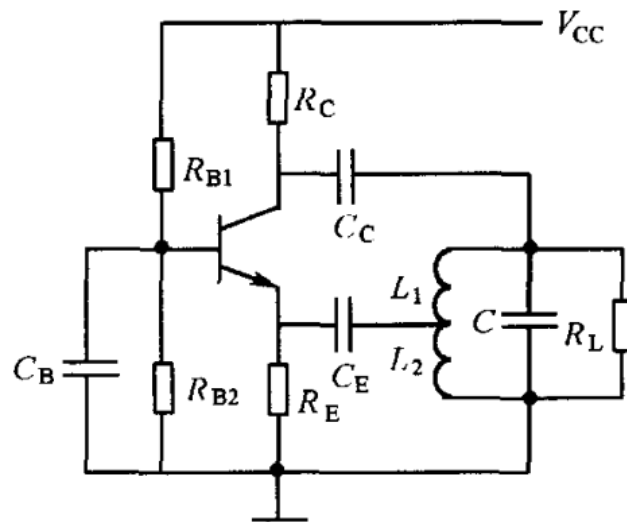
(1) 试推导起振幅度条件。

【Ans. : $g_m > 11.05mA$ 】

(2) 计算负载 R_L 上正弦电压的频率和幅度。

【Ans. : $U_{R_L} = 1.602V$, $f_{osc} = 643.35kHz$ 】

$$V_{BB} = \frac{R_{B2}}{R_{B1} + R_{B2}} \times V_{CC} = \frac{5}{5 + 8.1} \times 6 = 2.29V$$
$$I_{EQ} = \frac{V_{BB} - 0.7}{R_E} = 1.59mA$$





Chapter 4

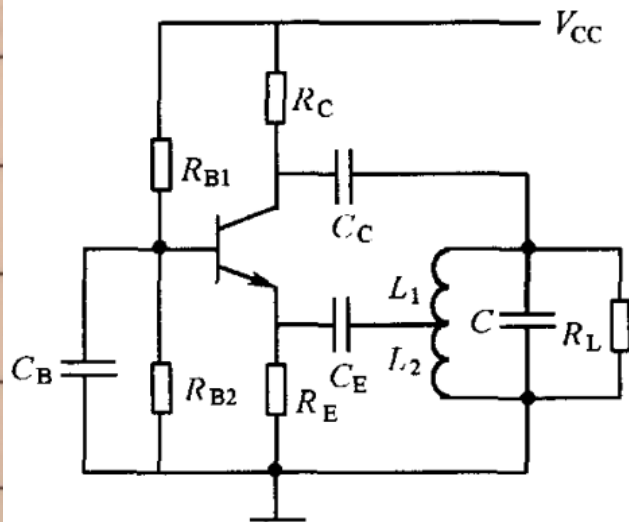
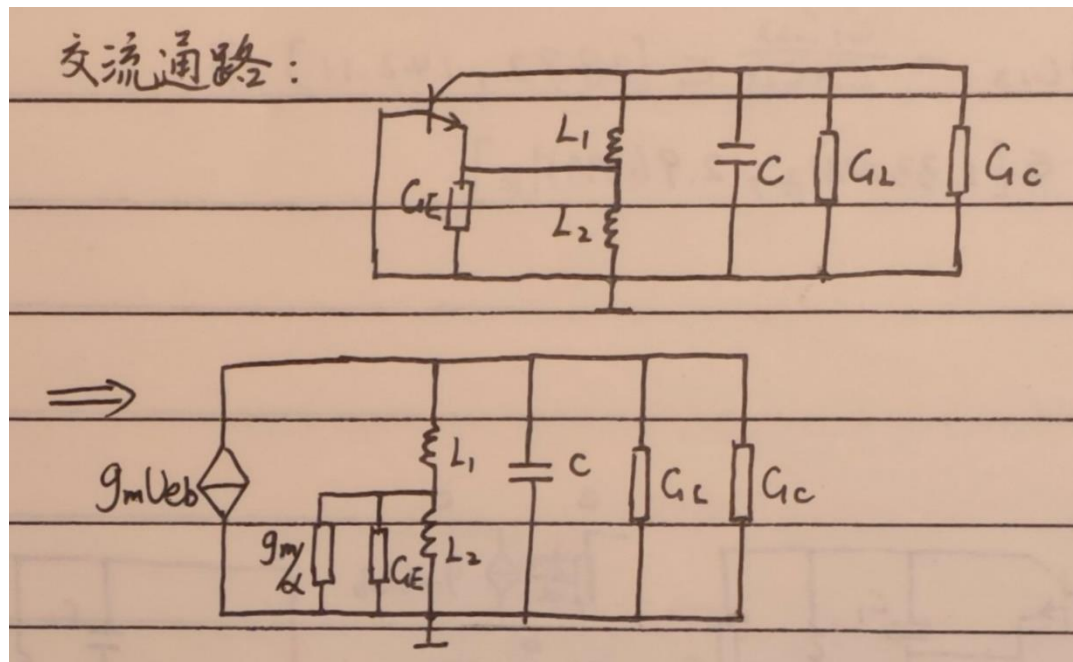
4.10 图 E4.10 所示的电路中, 给定: 晶体管 $\alpha=0.98$, $V_{CC}=6V$, C_E, C_B, C_C 均为 $0.01\mu F$ 。其他电路元件值为: $C=510pF$, $R_L=1k\Omega$, $R_{B1}=8.1k\Omega$, $R_{B2}=5k\Omega$, $R_E=1k\Omega$, $L_1=100\mu H$, $L_2=20\mu H$, 且其 Q_0 值均为 100, $R_C=2k\Omega$ 。

(1) 试推导起振幅度条件。

(2) 计算负载 R_L 上正弦电压的频率和幅度。

【Ans. : $g_m > 11.05mA$ 】

【Ans. : $U_{R_L} = 1.602V$, $f_{osc} = 643.35kHz$ 】





Chapter 4

4.10 图 E4.10 所示的电路中, 给定: 晶体管 $\alpha=0.98$, $V_{CC}=6V$, C_E, C_B, C_C 均为 $0.01\mu F$ 。其他电路元件值为: $C=510pF$, $R_L=1k\Omega$, $R_{B1}=8.1k\Omega$, $R_{B2}=5k\Omega$, $R_E=1k\Omega$, $L_1=100\mu H$, $L_2=20\mu H$, 且其 Q_0 值均为 100, $R_C=2k\Omega$ 。

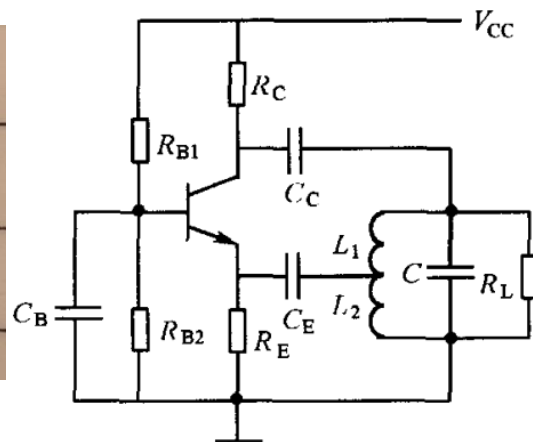
(1) 试推导起振幅度条件。

【Ans. : $g_m > 11.05mA$ 】

(2) 计算负载 R_L 上正弦电压的频率和幅度。

【Ans. : $U_{R_L} = 1.602V$, $f_{osc} = 643.35kHz$ 】

$$L = L_1 + L_2 = 120\mu H, n = \frac{L_2}{L} = \frac{1}{6}$$
$$g_E = G_C + G_L + n^2(g_m/\alpha + G_E)$$
$$AF > 1 \Rightarrow g_m > \frac{n^2 G_E + G_C + G_L}{n(1 - n/\alpha)} = 11.05 mS$$





Chapter 4

4.10 图 E4.10 所示的电路中, 给定: 晶体管 $\alpha=0.98$, $V_{CC}=6V$, C_E, C_B, C_C 均为 $0.01\mu F$ 。其他电路元件值为: $C=510pF$, $R_L=1k\Omega$, $R_{B1}=8.1k\Omega$, $R_{B2}=5k\Omega$, $R_E=1k\Omega$, $L_1=100\mu H$, $L_2=20\mu H$, 且其 Q_0 值均为 100, $R_C=2k\Omega$ 。

(1) 试推导起振幅度条件。

【Ans. : $g_m > 11.05mA$ 】

(2) 计算负载 R_L 上正弦电压的频率和幅度。

【Ans. : $U_{R_L}=1.602V$, $f_{osc}=643.35kHz$ 】

$$g_{mQ} = \frac{\alpha I_{EQ}}{V_T} = 56.44mS, \quad f = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} = 643.35kHz.$$

$$G_{m1}(x) = g_{m,min} = 11.05mS, \quad \text{此时} \quad \frac{G_{m1}(x)}{g_{mQ}} = \frac{11.05}{56.44} = 0.196$$

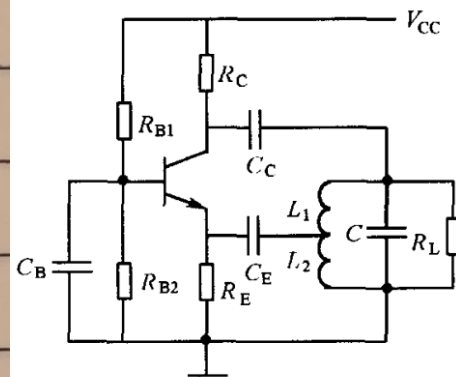
$$x_\lambda = \frac{2.29 - 0.7}{0.026} = 61.15$$

$$x=11, \quad \frac{G_{m1}(x)}{g_{mQ}} = \left[1 + \frac{8.894}{61.15}\right] \times 0.17335 = 0.19856$$

$$x=12, \quad \frac{G_{m1}(x)}{g_{mQ}} = 0.18526$$

$$\text{当} \quad \frac{G_{m1}(x)}{g_{mQ}} = 0.196 \text{ 时, 内插法得} \quad x \approx 11.2$$

$$x = \frac{nU_o}{V_T}, \quad n = \frac{1}{6} \quad \therefore U_o = 1.75V$$





Chapter 4

3. 改进型电容 三点式振荡电路

(1) Clapp电路 $C_3 \ll C_1, C_2$

$$\frac{1}{C} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3} \approx \frac{1}{C_3}$$

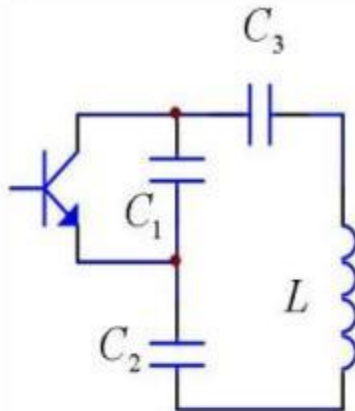
$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} \approx \frac{1}{2\pi\sqrt{LC_3}}$$

$$n_1 = \frac{C}{C_1} \approx \frac{C_3}{C_1} \text{ 小} \quad n_2 = \frac{C}{C_2} \approx \frac{C_3}{C_2} \text{ 小}$$

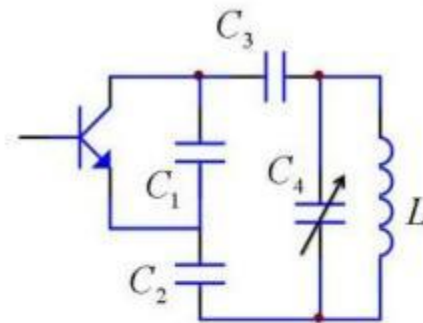
\therefore 极间电容接入效应为 $n_1^2 C_{ce}, n_2^2 C_{b'e}$

\therefore 极间电容的影响变小 $g_{m,\min} = \frac{G_L + n^2 G_E}{n(1 - n/\alpha)}$

缺点: C_3 减小时, 接入系数变小, $g_{m,\min}$ 变大, 环路增益 T 变小。在改变 C_3 调整频率时, 有可能不满足起振幅度条件而停振。



Clapp电路



Siller电路

(2) Siller电路: $C_3, C_4 \ll C_1, C_2$, 通过 C_4 调节频率。

优点: 改变 C_4 不影响任何其它接入系数。所有波段式电容三点式电路均采用此电路。

$$f = \frac{1}{2\pi\sqrt{L(C_3 + C_4)}}$$



Chapter 4

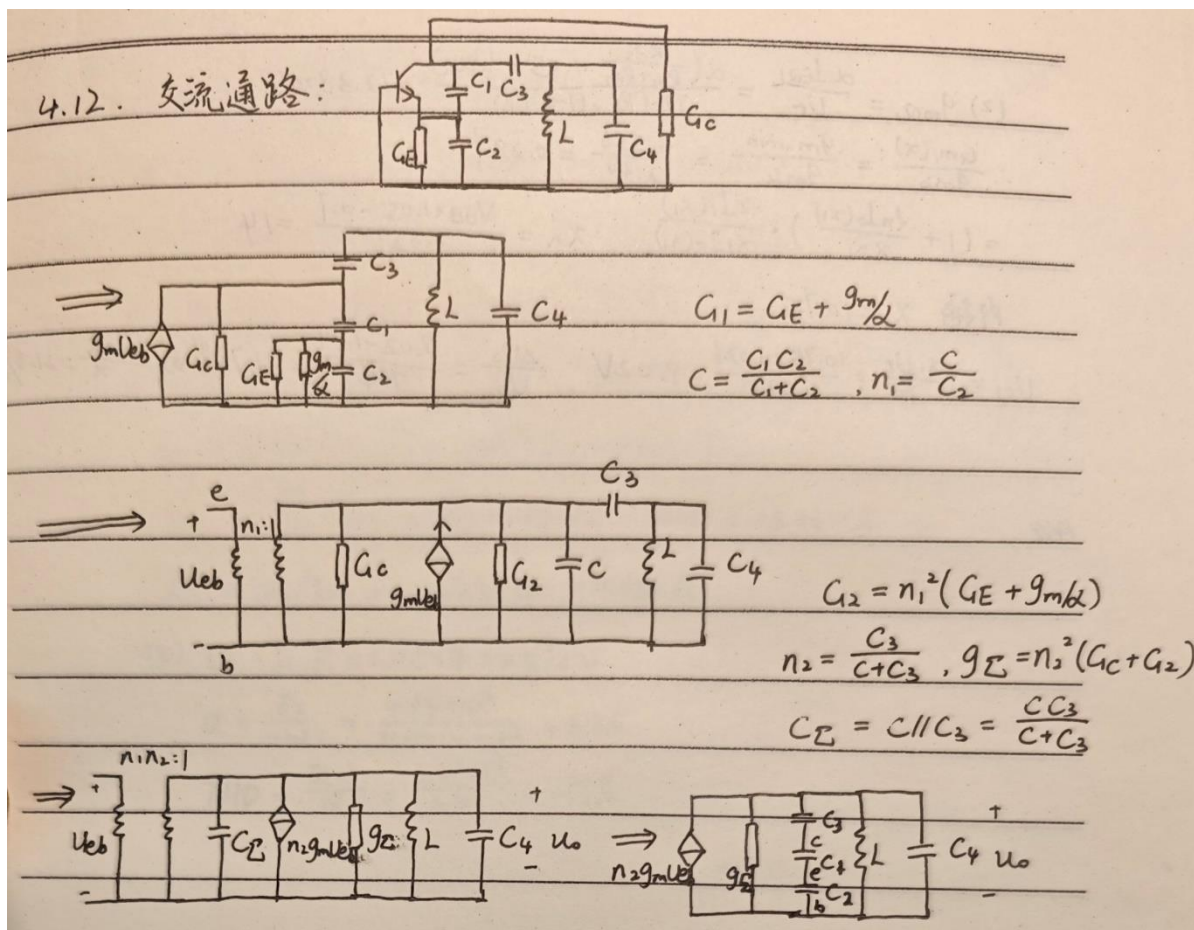
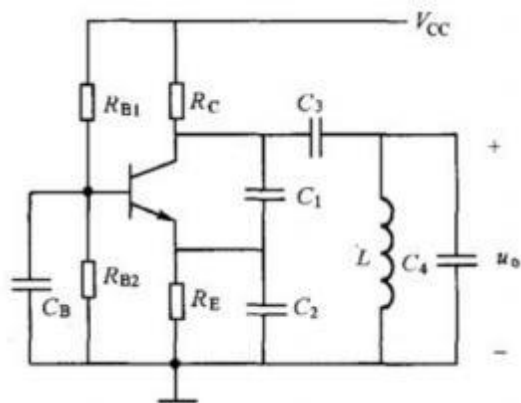
4.12 设图 E4.12 所示的 Siller 电路中, 晶体管 $\alpha = 0.97$, $V_{CC} = 12V$, $L = 0.8\mu H$; $R_{B1} = 39k\Omega$, $R_{B2} = 3.6k\Omega$, $R_C = 1.5k\Omega$, $R_E = 1k\Omega$, $C_1 = 100pF$, $C_2 = 200pF$, $C_3 = 6.8pF$, $C_4 = 2.2pF$.

(1) 求输出电压的频率、幅度和 THD。

【Ans. : $f_{osc} = 61.5MHz$, $U_o = 7.44V$, $THD = 0.2\%$ 】

(2) 若电源电压增大 5%, 求输出电压的相对变化量 $\Delta U_o / U_o$ 。

【Ans. : 28.5%】





Chapter 4

$$f = \frac{1}{2\pi\sqrt{L(C_3+C_4)}} = 59\text{MHz}, C = \frac{C_1C_2}{C_1+C_2} = 66.67\text{pF}, C_E = \frac{66.67 \times 6.8}{66.67+6.8} = 6.17\text{pF}$$

$$I_{EQ} = \left(\frac{R_{B2}}{R_{B1}+R_{B2}} \times V_{CC} - 0.7 \right) / (R_E + (1-\alpha)R_B), \text{ 其中 } R_B = R_{B1} // R_{B2} = 3.296\text{k}\Omega$$
$$= \frac{1.014 - 0.7}{1 + 0.03 \times 3.296} = 0.2857\text{mA}$$

$$g_{mQ} = \frac{\alpha I_{EQ}}{U_T} = 10.66\text{mS}$$

$$n_1 = \frac{C_1}{C_1+C_2} = 0.33, n_2 = \frac{C_3}{C+C_3} = 0.0925, g_E = n_2^2 \left(G_C + n_1^2 \left(G_E + \frac{g_m}{\alpha} \right) \right)$$

$$G_C = 0.67\text{mS}, G_E = 1\text{mS}, A = \frac{U_o}{U_{eb}} = \frac{n_2 g_m U_{eb}}{g_E} \cdot \frac{1}{U_{eb}} = \frac{n_2 g_m}{g_E}$$

$$F = \frac{U_f}{U_o} = \frac{C_E}{C_2} = \frac{6.17}{200} = 0.031, |AF| \geq 1$$

$$\therefore g_m \geq 3.57\text{mS}, g_{mQ} > g_{m,\min}, \text{ 可以起振, 稳定时 } G_{m1}(x) = g_{m,\min} = 3.57\text{mS}$$

$$\therefore \frac{G_{m1}(x)}{g_{mQ}} = \frac{3.57}{10.66} = 0.335 \text{ 内插得 } x = 8.84$$

$$\therefore U_o = \frac{x U_T}{F} = 7.41\text{V}, Q_o = \frac{\omega_{osc} (C_1 // C_2 // C_3 + C_4)}{g_E / g_m} = \frac{2 \times 3.14 \times 59 \times 10^6 \times (6.17 + 2.2) \times 10^{-12}}{0.01 \times 10^{-3}} = 310$$

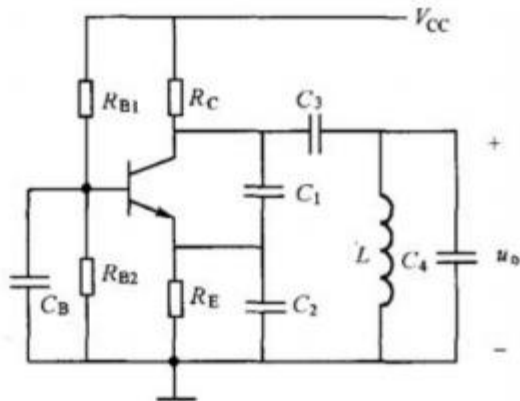
$$\text{THD} = \frac{D(x)}{Q_o} = 0.18\%$$



Chapter 4

(2) 若电源电压增大 5%，求输出电压的相对变化量 $\Delta U_o/U_o$ 。

【Ans. : 28.5%】



$$(2) g_{mQ_1} = \frac{\alpha I_{EQ1}}{U_T} = \frac{\alpha \left(\frac{R_{B2}}{R_{B1} + R_{B2}} \times 1.05 - U_{BEQ} \right)}{U_T (R_E + (1-\alpha)R_B)} = 12.38 \text{ mS}$$

$$\therefore \frac{G_{m1}(x)}{g_{mQ_1}} = \frac{g_{m, \min}}{g_{mQ_1}} = \frac{3.556}{12.38} = 0.287$$

$$= \left(1 + \frac{\ln I_0(x_1)}{x_{\lambda 1}} \right) \cdot \frac{2 I_1(x_1)}{x_1 I_0(x_1)}, \quad x_{\lambda}' = \frac{V_{BB} \times 1.05 - 0.7}{0.026} = 14$$

内插 $x_1 = 10.75$

$$U_{o1} = \frac{x_1 U_T}{F} = \frac{10.75 \times 0.026}{0.031} = 9.02 \text{ V}, \quad \frac{\Delta U_o}{U_o} = \frac{9.02 - 7.4}{7.4} = 21.73\% \text{ 或 } \frac{\Delta x}{x} = 21.6\%$$



Chapter 4

4.13 一实际差分放大器振荡器如图 E4.13 所示, 已知: $\omega_0 = 6 \times 10^6 \text{ rad/s}$; $C_2 = 9C_1$, $L_2 = M = 24 \mu\text{H}$, $L_1 = 120 \mu\text{H}$, $L_3 C_3$ 回路亦调谐于 $6 \times 10^6 \text{ rad/s}$, 各晶体管的 β 值足够大。

(1) 求差分放大器的偏置恒流源 I_K 的大小。

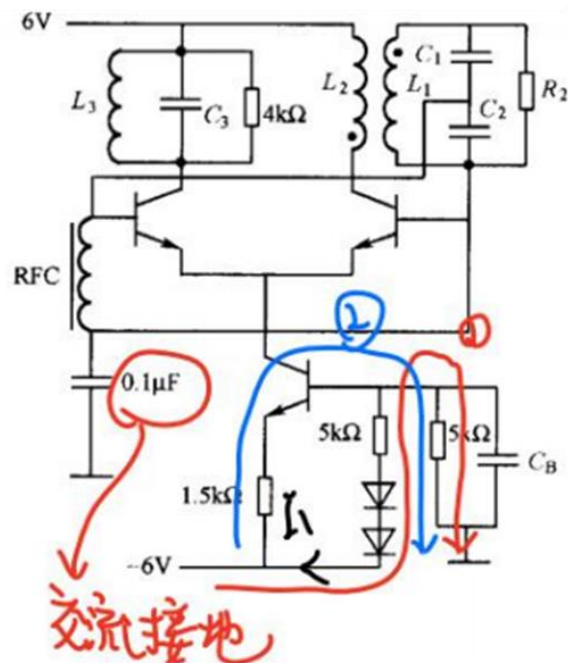
【Ans.: 2mA】

(2) 选择 R_2 , 使左管差动输入电压幅度为 104mV。

【Ans.: 4.65k Ω 】

(3) 在(2)的基础上, 求输出电压幅度 U_o 及其 THD。

【Ans.: 4.47V, 0.13%】



4.13 (1) 由于 β 足够大, 故 $I_K = I_C \approx I_E$

$$0 - I_1 \times 5 - I_1 \times 5 - 0.7 \times 2 = -6 \quad \therefore I_1 = 0.46 \text{ mA}$$

$$-6 + 1.5 I_E + 0.7 + I_1 \times 5 = 0 \quad \therefore I_E = 2 \text{ mA} = I_K$$

$$(2) U_{\text{差}} = U_{L2} = 104 \text{ mV}, \quad C_1 // C_2 = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2} = 0.9 C_1 = 0.1 C_2$$

$$U_{R2} = U_{C2} \cdot \frac{C_2}{C_1 // C_2} = 1.04 \text{ V}, \quad x = \frac{U_1'}{U_f} = 4$$

$$I_{C1} = I_K a_1(x) = 2 \times 0.55897 = 1.118 \text{ mA} = I_{L2}$$

$$I_{R2} = \frac{M}{L_1} \times I_{C2} = \frac{24}{120} \times 1.118 \text{ mA} = 0.2236 \text{ mA}$$

$$R_2 = U_{R2} / I_{R2} = 1.04 / 0.2236 = 4.65 \text{ k}\Omega$$

$$(3) U_o = I_{C1} R = 1.118 \times 4 = 4.472 \text{ V}$$

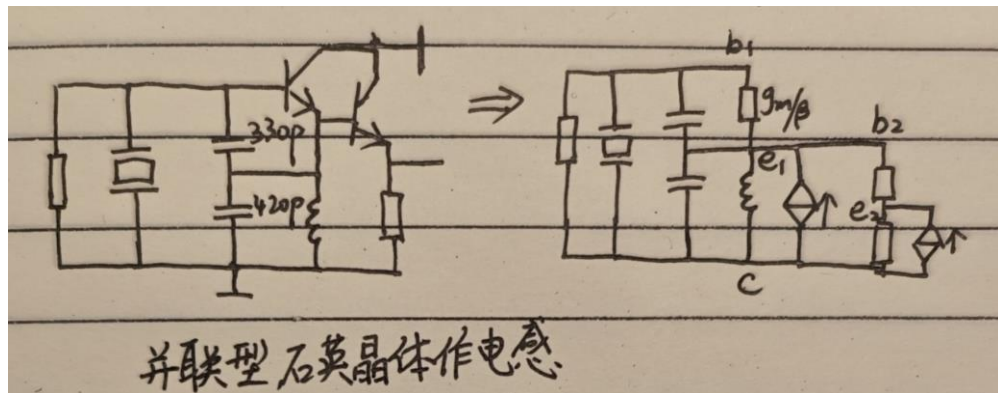
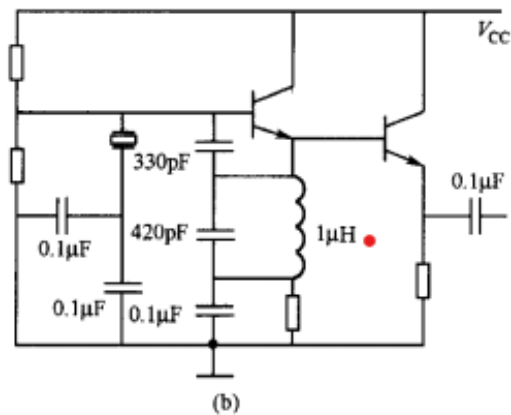
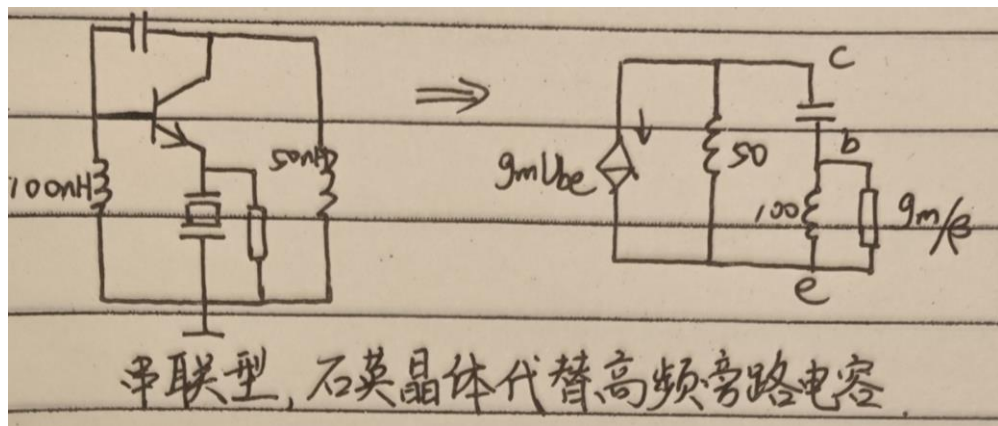
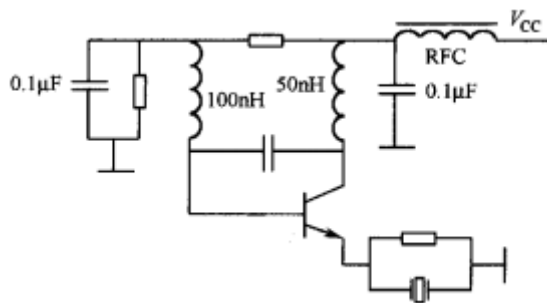
$$Q = \frac{R_2}{\omega_0 L_1} = \frac{4.65 \times 10^3}{6 \times 10^6 \times 120 \times 10^{-6}} = 6.46$$

$$\text{THD} = \frac{D(x)}{Q} = \frac{0.06383}{6.46} = 0.99\%$$



Chapter 4

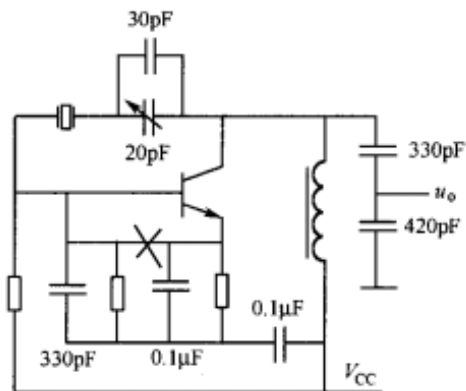
4.17 画出如图 E4.17 所示各电路的交流等效电路,并指明电路类型。



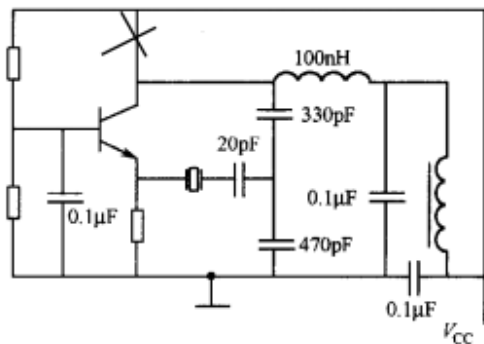
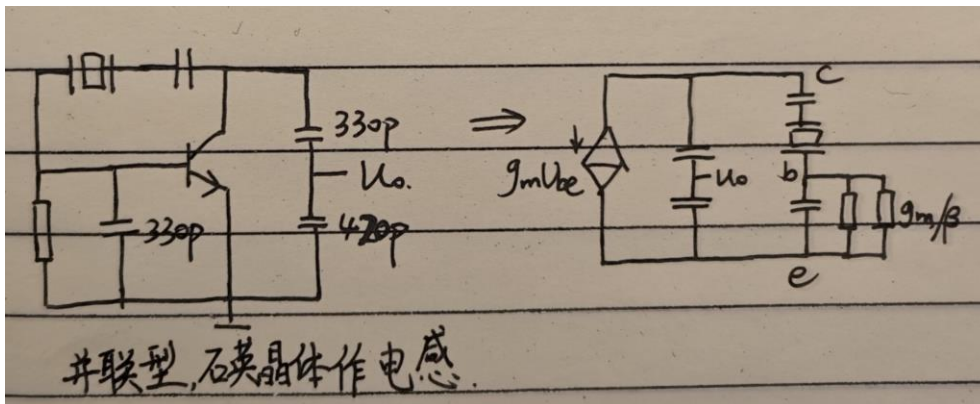


Chapter 4

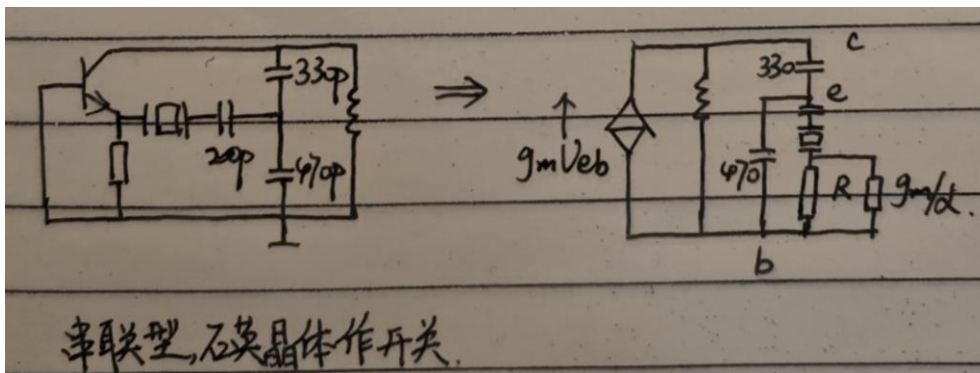
4.17 画出如图 E4.17 所示各电路的交流等效电路,并指明电路类型。



(c)



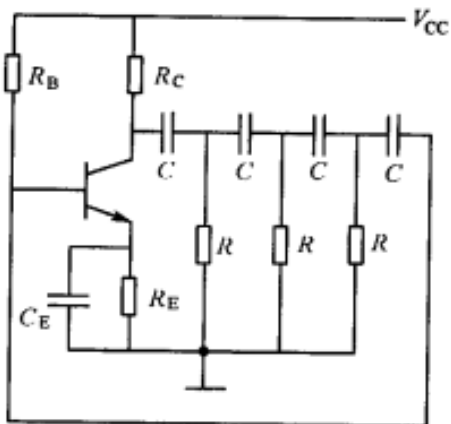
(d)



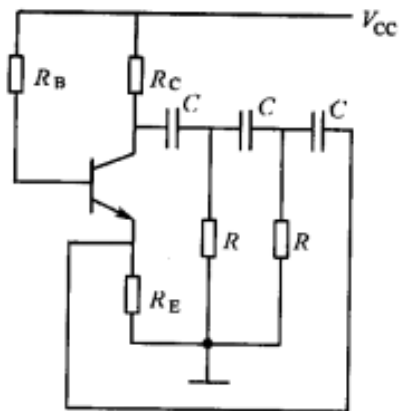


Chapter 4

4.21 指出图 E4.20 所示中的电路哪些电路能振荡, 哪些不能振荡, 为什么?



可以振荡, 共射组态反相放大, 相移 180° , 三级移相网络, 每级 60° , 共 360°

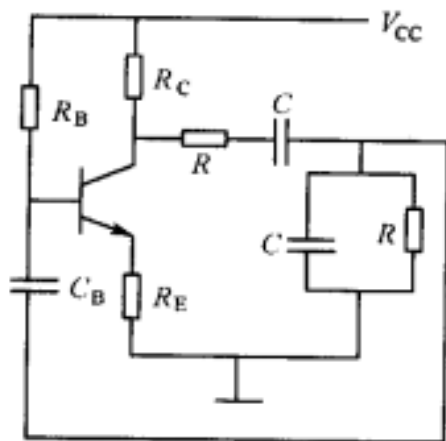


不可以, C和E同相, 两级移相网络无法实现 0° 或 360°



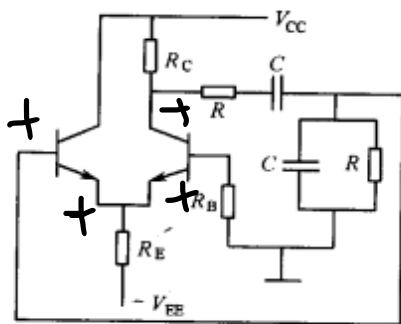
Chapter 4

4.21 指出图 E4.20 所示中的电路哪些电路能振荡, 哪些不能振荡, 为什么?



(c)

不能, C与B之间相移 180° ,
RC串并联网络相移在 -90° 到
 $+90^\circ$ 之间



(d)

可以, RC串并联网络相移
为 0° 时满足正反馈



Chapter 4

4.22 在图 E4.21 电路所示的文氏桥振荡器中, $C=0.01\mu\text{F}$, $R=10\text{k}\Omega$, $A_u=1000$, 应如何选定 R_1, R_2 才能使电路振荡, 并计算振荡频率。

4.22. $f_0 = \frac{1}{2\pi R_2 C} = 1.592\text{kHz}$

$U_o = (1 + \frac{R_1}{R_2}) U_i \quad \therefore A_1 = 1 + \frac{R_1}{R_2} = \frac{U_o}{U_i}$

$f = f_0$ 时, $F_{\max} = \frac{1}{3}$

$A_1 F > 1 \Rightarrow \frac{R_1}{R_2} + 1 > 3 \Rightarrow R_1 > 2R_2$

A、 R_1 、 R_2 构成同相比值运算电路；

$$A_f = 1 + \frac{R_1}{R_2}$$

RC串并联网络起选频和反馈作用；

$$\omega_{osc} = \omega_0 = \frac{1}{RC} \quad F = \frac{1}{3}$$

