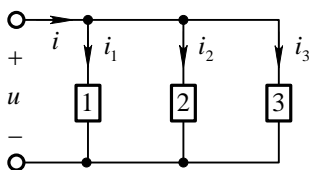


## 第四章 正弦交流电路习题解答

4.1 已知图示电路中  $u = 100\cos(\omega t + 10^\circ)\text{V}$  ,  $i_1 = 2\cos(\omega t + 100^\circ)\text{A}$  ,  $i_2 = -4\cos(\omega t + 190^\circ)\text{A}$  ,  $i_3 = 5\sin(\omega t + 10^\circ)\text{A}$  。试写出电压和各电流的有效值、初相位, 并求电压超前于电流的相位差。



图题 4.1

解: 将  $i_2$  和  $i_3$  改写为余弦函数的标准形式, 即

$$i_2 = -4\cos(\omega t + 190^\circ)\text{A} = 4\cos(\omega t + 190^\circ - 180^\circ)\text{A} = 4\cos(\omega t + 10^\circ)\text{A}$$

$$i_3 = 5\sin(\omega t + 10^\circ)\text{A} = 5\cos(\omega t + 10^\circ - 90^\circ)\text{A} = 5\cos(\omega t - 80^\circ)\text{A}$$

电压、电流的有效值为

$$U = \frac{100}{\sqrt{2}} = 70.7\text{V}, I_1 = \frac{2}{\sqrt{2}} = 1.414\text{A}$$

$$I_2 = \frac{4}{\sqrt{2}} = 2.828\text{A}, I_3 = \frac{5}{\sqrt{2}} = 3.54\text{A}$$

初相位  $\psi_u = 10^\circ, \psi_{i_1} = 100^\circ, \psi_{i_2} = 10^\circ, \psi_{i_3} = -80^\circ$

相位差  $\varphi_1 = \psi_u - \psi_{i_1} = 10^\circ - 100^\circ = -90^\circ$   $u$  与  $i_1$  正交,  $u$  滞后于  $i_1$ ;

$\varphi_2 = \psi_u - \psi_{i_2} = 10^\circ - 10^\circ = 0^\circ$   $u$  与  $i_2$  同相;

$\varphi_3 = \psi_u - \psi_{i_3} = 10^\circ - (-80^\circ) = 90^\circ$   $u$  与  $i_3$  正交,  $u$  超前于  $i_3$

4.2 写出下列电压、电流相量所代表的正弦电压和电流(设角频率为  $\omega$ ):

(a)  $\dot{U}_m = 10\angle -10^\circ\text{V}$

(b)  $\dot{U} = (-6 - j8)\text{V}$

(c)  $\dot{I}_m = (0.2 - j20.8)\text{A}$

(d)  $\dot{I} = -30\text{A}$

解:

(a)  $u = 10\cos(\omega t - 10^\circ)\text{V}$

(b)  $\dot{U} = \sqrt{6^2 + 10^2} \angle \arctg \frac{-8}{-6} = 10\angle 233.1^\circ\text{V}, u = 10\sqrt{2}\cos(\omega t + 233.1^\circ)\text{V}$

(c)  $\dot{I}_m = \sqrt{0.2^2 + 20.8^2} \angle \arctg \frac{-20.8}{0.2} = 20.8\angle -89.4^\circ\text{A}, i = 20.8\cos(\omega t - 89.4^\circ)\text{A}$

(d)  $\dot{I} = 30\angle 180^\circ\text{A}, i = 30\sqrt{2}\cos(\omega t + 180^\circ)\text{A}$

4.3 图示电路中正弦电流的频率为  $50\text{Hz}$  时, 电压表和电流表的读数分别为  $100\text{V}$  和  $15\text{A}$ ; 当频率为  $100\text{Hz}$  时, 读数为  $100\text{V}$  和  $10\text{A}$ 。试求电阻  $R$  和电感  $L$ 。

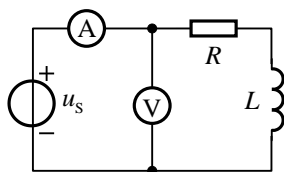


图 题 4.3

解: 电压表和电流表读数为有效值, 其比值为阻抗模, 即

$$\sqrt{R^2 + (\omega L)^2} = U / I$$

将已知条件代入, 得

$$\begin{cases} \sqrt{R^2 + (2\pi \times 50 \times L)^2} = \frac{100\text{V}}{15\text{A}} \\ \sqrt{R^2 + (2\pi \times 100 \times L)^2} = \frac{100\text{V}}{10\text{A}} \end{cases}$$

联立方程, 解得  $L = 13.7\text{mH}$ ,  $R = 5.08\Omega$

4.4 图示各电路中已标明电压表和电流表的读数, 试求电压  $u$  和电流  $i$  的有效值。

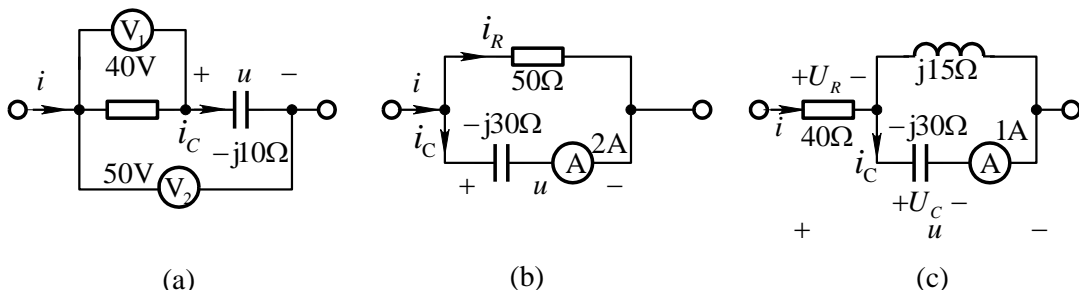


图 题 4.4

解: (a)  $RC$  串联电路中电阻电压与电容电压相位正交, 各电压有效值关系为

$$U = \sqrt{U_2^2 - U_1^2} = \sqrt{50^2 - 40^2}\text{V} = 30\text{V}$$

$$\text{电流 } i \text{ 的有效值为 } I = I_C = \frac{U}{|X_C|} = \frac{30\text{V}}{10\Omega} = 3\text{A}$$

$$(b) \quad U = |X_C| I_C = 30\Omega \times 2\text{A} = 60\text{V}$$

$$I_R = \frac{U}{R} = \frac{60\text{V}}{50\Omega} = 1.2\text{A}$$

RC 并联电路中电阻电流与电容电流相位正交，总电流有效值为

$$I = \sqrt{I_C^2 + I_R^2} = \sqrt{2^2 + 1.2^2} \text{ A} = 2.33 \text{ A}$$

$$(c) \quad U_C = |X_C| I_C = 30 \Omega \times 1 \text{ A} = 30 \text{ V}$$

$$\text{由 } U_L = U_C = X_L I \Rightarrow I_L = \frac{U_C}{X_L} = \frac{30 \text{ V}}{15 \Omega} = 2 \text{ A}$$

并联电容、电感上电流相位相反，总电流为  $I = |I_L - I_C| = 1 \text{ A}$

电阻电压与电容电压相位正交，总电压为：

$$U = \sqrt{U_C^2 + U_R^2} = \sqrt{30^2 + 40^2} \text{ V} = 50 \text{ V}$$

4.5 在图示电路中已知  $i_R = \sqrt{2} \cos \omega t \text{ A}$ ， $\omega = 2 \times 10^3 \text{ rad/s}$ 。求各元件的电压、电流及电源电压  $u$ ，并作各电压、电流的相量图。

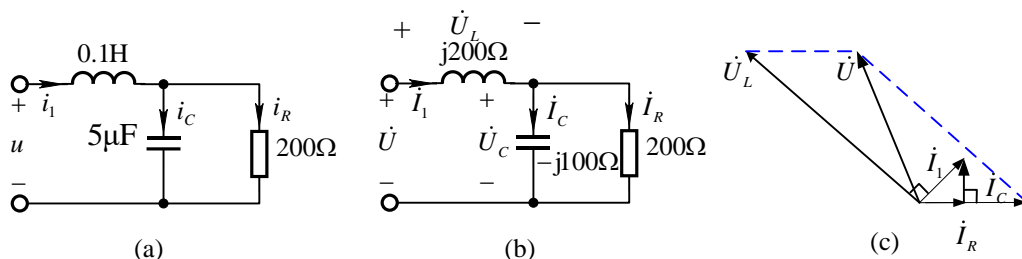


图 题 4.5

解：感抗  $X_L = \omega L = (2 \times 10^3) \text{ rad/s} \times 0.1 \text{ H} = 200 \Omega$

$$\text{容抗 } X_C = -\frac{1}{\omega C} = \frac{-1}{(2 \times 10^3) \text{ rad/s} \times (5 \times 10^{-6}) \text{ F}} = -100 \Omega$$

图(a)电路的相量模型如图(b)所示。

由已知得  $\dot{I}_R = 1 \angle 0^\circ \text{ A}$ ，按从右至左递推的方法求得各元件电压、电流相量如下：

$$\dot{U}_C = \dot{I}_R R = 200 \angle 0^\circ \text{ V}$$

$$\dot{I}_C = \frac{\dot{U}_C}{jX_C} = \frac{200 \angle 0^\circ \text{ V}}{-j100 \Omega} = 2 \angle 90^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I}_1 = \dot{I}_C + \dot{I}_R = (1 \angle 0^\circ + 2 \angle 90^\circ) \text{ A} = (1 + 2j) \text{ A} = \sqrt{5} \angle 63.43^\circ \text{ A}$$

$$\dot{U} = \dot{U}_L + \dot{U}_C = (200\sqrt{5}\angle 153.43^\circ + 200\angle 0^\circ)\text{V} = 200\sqrt{2}\angle 135^\circ\text{V}$$

$$\dot{U}_L = jX_L \dot{I}_1 = j200 \times \sqrt{5}\angle 63.43^\circ\text{V} = 200\sqrt{5}\angle 153.43^\circ\text{V}$$

由以上各式画出电压、电流相量图如图(c)所示。由各相量值求得各元件电压、电流瞬时值分别为

$$i_C = 2\sqrt{2} \cos(\omega t + 90^\circ)\text{A}, i_1 = \sqrt{10} \cos(\omega t + 63.43^\circ)\text{A}$$

$$u_R = u_C = 200\sqrt{2} \cos(\omega t)\text{V}, u_L = 200\sqrt{10} \cos(\omega t + 153.43^\circ)\text{V}$$

$$u = 400 \cos(\omega t + 135^\circ)\text{V}$$

4.6 已知图示电路中  $U_R = U_L = 10\text{V}$ ,  $R = 10\Omega$ ,  $X_C = 10\Omega$ , 求  $I_s$ 。

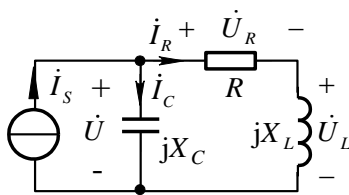


图 题 4.6

解：设  $\dot{U}_R = 10\angle 0^\circ\text{V}$ ，则

$$\dot{I}_R = \frac{\dot{U}_R}{R} = 1\angle 0^\circ\text{A}, \dot{U}_L = jX_L \dot{I}_R = 10\angle 90^\circ\text{V}$$

$$\dot{U} = \dot{U}_R + \dot{U}_L = (10\angle 0^\circ + 10\angle 90^\circ)\text{V} = 10\sqrt{2}\angle 45^\circ\text{V}$$

$$\dot{I}_C = \frac{\dot{U}}{jX_C} = \frac{10\sqrt{2}\angle 45^\circ\text{V}}{-j10\Omega} = \sqrt{2}\angle 135^\circ\text{A}$$

$$\dot{I}_s = \dot{I}_R + \dot{I}_C = (1\angle 0^\circ + \sqrt{2}\angle 135^\circ)\text{A} = j\text{A} = 1\angle 90^\circ\text{A}$$

所求电流有效值为  $I_s = 1\text{A}$ 。

4.7 已知图示电路中  $g = 1\text{S}$ ,  $u_s = 10\sqrt{2} \cos \omega t\text{V}$ ,  $i_s = 10\sqrt{2} \cos \omega t\text{A}$ ,  $\omega = 1\text{rad/s}$ 。求受控电流源的电压  $u_{12}$ 。

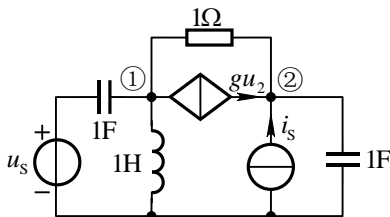


图 题 4.7

解：电压源和电流源的相量分别为  $\dot{U}_s = 10\angle 0^\circ \text{ V}$ ,  $\dot{I}_s = 10\angle 0^\circ \text{ A}$

对节点①和②列相量形式节点电压方程

$$\begin{cases} (j\omega C_1 + \frac{1}{j\omega L} + 1S)\dot{U}_{n1} - 1S \times \dot{U}_{n2} = j\omega C_1 \dot{U}_s - g\dot{U}_2 \\ -1S \times \dot{U}_{n1} + (j\omega C_2 + 1S)\dot{U}_{n2} = \dot{I}_s + g\dot{U}_2 \end{cases}$$

由图可知受控源控制量  $\dot{U}_2 = \dot{U}_{n1}$

$$\text{解得 } \dot{U}_{n1} = j10\text{V} \quad \dot{U}_{n2} = 10 - j10\text{V}$$

$$\dot{U}_{12} = \dot{U}_{n1} - \dot{U}_{n2} = (-10 + j20)\text{V} = 22.36\angle 116.57^\circ \text{ V}$$

$$\text{受控电流源的电压为 } u_{12} = 22.36\sqrt{2} \cos(\omega t + 116.57^\circ) \text{ V}$$

4.8 在图示  $RC$  移相电路中设  $R = 1/(\omega C)$ , 试求输出电压  $u_o$  和输入电压  $u_i$  的相位差。

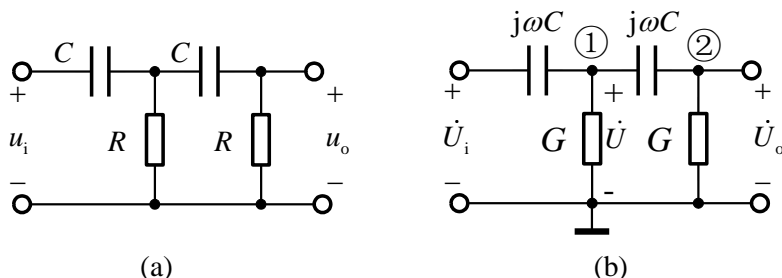


图 题 4.8

解：相量模型如图(b)所示。对节点①、②列节点电压方程：

$$(j\omega C + j\omega C + G)\dot{U}_{n1} - j\omega C \dot{U}_{n2} = j\omega C \dot{U}_i \quad (1)$$

$$-j\omega C \dot{U}_{n1} + (j\omega C + G)\dot{U}_{n2} = 0 \quad (2)$$

$$\text{联立解得 } \frac{\dot{U}_{n2}}{\dot{U}_i} = \frac{1}{3}\angle 90^\circ$$

又因为  $\dot{U}_{n2} = \dot{U}_o$ , 所以  $\frac{\dot{U}_o}{\dot{U}_i} = \frac{1}{3}\angle 90^\circ$ , 即  $u_o$  超前于  $u_i$  的相位差为  $90^\circ$ 。

4.9 图示电路中  $u_s = \cos \omega t \text{ V}$ ,  $\omega = 10^3 \text{ rad/s}$ , 试求输出电压  $u_o$ 。

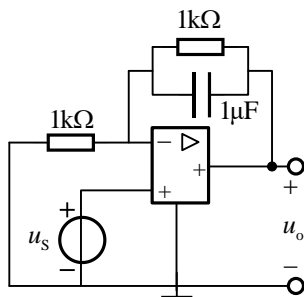


图 题 4.9

解：对含运算放大器的电路宜列写节点电压方程：

$$\left(\frac{1}{1\text{k}\Omega} + \frac{1}{1\text{k}\Omega} + j10^3 \times 1\mu\text{F}\right)\dot{U}_{n1} - \left(\frac{1}{1\text{k}\Omega} + j10^3 \times 1\mu\text{F}\right)\dot{U}_{n2} = 0 \quad (1)$$

$$\dot{U}_{n2} = \dot{U}_o \quad (2)$$

$$\text{由端口特性得 } \dot{U}_{n1} = \dot{U}_s = \frac{1}{\sqrt{2}} \angle 0^\circ \text{ V} \quad (3)$$

将式(2)(3)代入(1)得：

$$\dot{U}_o = \frac{1.5 - j0.5}{\sqrt{2}} \text{ V} = \frac{1.58}{\sqrt{2}} \angle -18.43^\circ \text{ V}$$

输出电压瞬时值为  $u_o = 1.58 \cos(\omega t - 18.43^\circ) \text{ V}$

4.10 已知图示电路中  $u_{s1} = u_{s2} = 4 \cos \omega t \text{ V}$ ,  $\omega = 100 \text{ rad/s}$ 。试求电流  $i$ 。

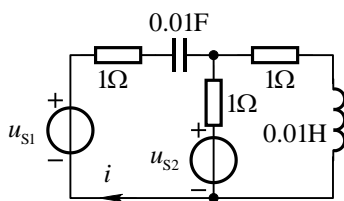


图 题 4.10

解：图示电路容抗  $X_C = -\frac{1}{\omega C} = -\frac{1}{100 \times 0.01} \Omega = -1\Omega$ ,

感抗  $X_L = \omega L = (100 \times 0.01)\Omega = 1\Omega$

列节点电压方程

$$\left[ \frac{1}{1\Omega + j(-1\Omega)} + \frac{1}{1\Omega} + \frac{1}{1\Omega + j\Omega} \right] \dot{U}_{n1} = \frac{\dot{U}_{s1}}{1\Omega + j(-1\Omega)} + \frac{\dot{U}_{s2}}{1\Omega} \quad (1)$$

将  $\dot{U}_{s1} = \dot{U}_{s2} = 2\sqrt{2}\angle 0^\circ \text{V}$  代入(1)式

$$\text{解得} \quad \dot{U}_{n1} = \sqrt{5}\angle 18.43^\circ \text{V}$$

$$\dot{I} = -\frac{-\dot{U}_{n1} + \dot{U}_{s1}}{1\Omega + j(-1\Omega)} = \frac{\sqrt{2}}{2} \text{A}$$

$$\text{电流} \quad i = \cos(100t) \text{A}$$

4.11 求图示一端口网络的输入阻抗  $Z$ ，并证明当  $R = \sqrt{L/C}$  时， $Z$  与频率无关且等于  $R$ 。

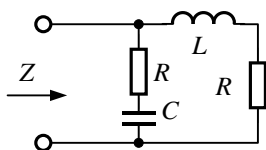


图 题 4.11

解：由阻抗的串、并联等效化简规则得

$$Z = (R + j\omega L) // (R + \frac{1}{j\omega C}) = \frac{R^2 + \frac{L}{C} + jR(\omega L - \frac{1}{\omega C})}{2R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})}$$

当  $R = \sqrt{L/C}$  时，由上式得  $Z = R$ ，且与频率无关。

4.12 求图示电路的戴维南等效电路。

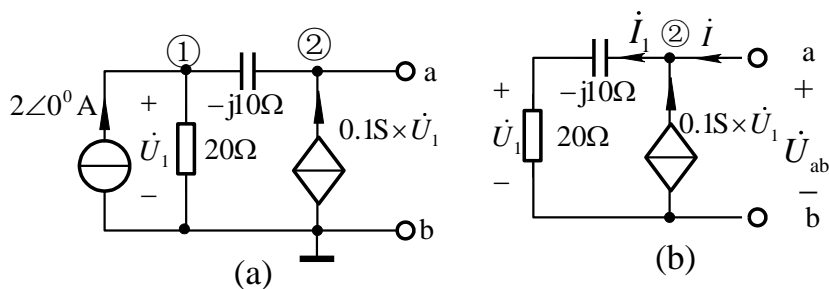


图 题 4.12

解：(1)求开路电压  $\dot{U}_{oc}$

对图(a)电路列节点电压方程

$$\begin{cases} (\frac{1}{20} + \frac{1}{-j10})S \times \dot{U}_{n1} - \frac{1}{-j10} \times \dot{U}_{n2} = 2\angle 0^\circ A & (1) \\ -\frac{1}{-j10}S \times \dot{U}_{n1} + \frac{1}{-j10}S \times \dot{U}_{n2} = 0.1S \times \dot{U}_1 & (2) \end{cases}$$

受控源控制量  $\dot{U}_1$  即为节点电压  $\dot{U}_{n1}$ ，即  $\dot{U}_1 = \dot{U}_{n1}$  (3)

将式(3)代入式(2)再与式(1)联立解得

$$\dot{U}_{n1} = -40V, \quad \dot{U}_{n2} = \dot{U}_{oc} = 40\sqrt{2}\angle 135^\circ V$$

(2)求等效阻抗  $Z_i$

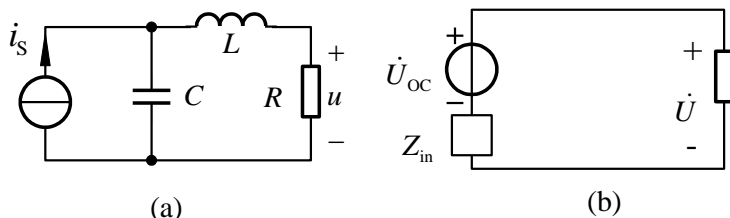
在 ab 端外施电压源  $\dot{U}_{ab}$ ，求输入电流  $\dot{i}$ ， $\dot{U}_{ab}$  与  $\dot{i}$  的比值即为等效阻抗  $Z_i$ 。

$$\text{由节点②得 } \dot{i} = \dot{I}_1 - 0.1S \times \dot{U}_1 = \frac{\dot{U}_1}{20\Omega} - \frac{\dot{U}_1}{10\Omega}$$

$$\text{又 } \dot{U}_{ab} = (20 - j10)\Omega \dot{I}_1 = (20 - j10) \times \frac{\dot{U}_1}{20}$$

$$\text{得 } Z_i = \frac{\dot{U}_{ab}}{\dot{i}} = \frac{(20 - j10) \times \frac{\dot{U}_1}{20}}{(\frac{1}{20} - \frac{1}{10})\dot{U}_1} = 22.36\angle 153.43^\circ \Omega$$

4.13 图示电路中  $L = 0.01H$ ， $C = 0.01F$ ， $i_s = 10\sqrt{2}\cos\omega t A$ 。求  $\omega$  为何值时电压  $u$  与电阻  $R(R \neq 0)$  无关？求出电压  $u$ 。



解：对图(a)电路做戴维南等效，如图(b)所示。

$$Z_i = j\omega L + 1/(j\omega C) \quad (1)$$



$$\dot{U}_{oc} = \frac{\dot{I}_s}{j\omega C} \quad (2)$$

由图(b)可知, 当  $Z_i = 0$  时, 电阻两端电压  $\dot{U}$  与电阻  $R$  无关, 始终等于  $\dot{U}_{oc} (R \neq 0)$ 。

由式(1)解得  $\omega = 1/\sqrt{LC} = 100 \text{ rad/s}$

将式(3)代入式(2)得  $\dot{U} = \dot{U}_{oc} = 10 \angle 0^\circ \text{ A} \times \frac{1}{j100 \text{ rad/s} \times 0.01 \text{ F}} = 10 \angle -90^\circ \text{ V}$

$$u = 10\sqrt{2} \cos(\omega t - 90^\circ) \text{ V}$$

4.14 图中  $u_s$  为正弦电压源,  $\omega = 2000 \text{ rad/s}$ 。问电容  $C$  等于多少才能使电流  $i$  的有效值达到最大?

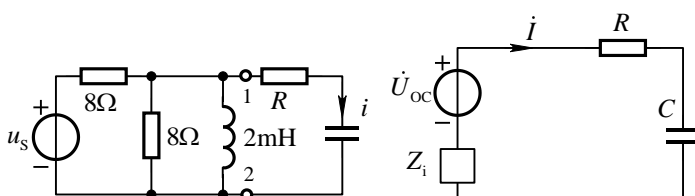


图 题 4.14

解: 先对左图电路 12 端左侧电路作戴维南等效, 如右图所示, 令

$$X_L = \omega L = 2000 \text{ rad/s} \times 2 \times 10^{-3} \text{ H} = 4\Omega$$

得等效阻抗  $Z_i = 8\Omega // 8\Omega // j4\Omega = \frac{4\Omega \times j4\Omega}{4\Omega + j4\Omega} = 2(1 + j)\Omega$

由  $i = \frac{\dot{U}_{oc}}{Z_i + R + \frac{1}{j\omega C}}$  知, 欲使电流  $i$  有效值为最大, 电容的量值须使回路阻抗虚部为

零, 即:  $\text{Im}[Z_i + R + \frac{1}{j\omega C}] = 2 - \frac{1}{\omega C} = 0$

等效后电路如右图所示。解得  $C = \frac{1}{2\omega} = 250 \mu\text{F}$

4.15 图示阻容移相器电路，设输入电压  $\dot{U}_i$  及  $R_1$ 、 $C$  已知，求输出电压  $U_o$ ，并讨论当  $R$  由零变到无穷时输出电压  $\dot{U}_o$  与输入电压  $\dot{U}_i$  的相位差变化范围。

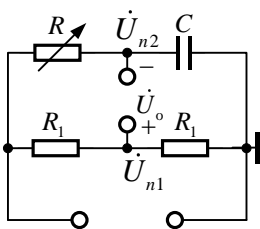


图 题 4.15

$$\text{解: } \dot{U}_o = \dot{U}_{n1} - \dot{U}_{n2} = \frac{\dot{U}_i}{2} - \frac{\frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}} \times \dot{U}_i = \frac{\dot{U}_i}{2} - \frac{\dot{U}_i}{1 + j\omega CR} = \frac{j\omega CR - 1}{2(j\omega CR + 1)} \dot{U}_i$$

当  $R = 0$ ， $\dot{U}_o$  超前于  $\dot{U}_i$   $180^\circ$ ；

当  $R = \frac{1}{\omega C}$ ， $\dot{U}_o$  超前于  $\dot{U}_i$   $90^\circ$ ；

当  $R \rightarrow \infty$ ， $\dot{U}_o$  与  $\dot{U}_i$  同相位。

即当  $R$  由零变到无穷时， $\dot{U}_o$  超前于  $\dot{U}_i$  相位差从  $180^\circ$  到  $0^\circ$  变化。

4.16 图所示电路，已知  $R_1 = X_1 = X_2 = n\Omega$  ( $n$  已知)，试求  $R_2$  为何值时， $\dot{I}_1$  与  $\dot{U}$  相位差为  $90^\circ$ 。

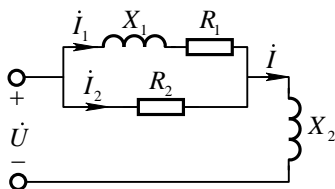


图 题 4.16

解：先列写  $\dot{I}_1$  与  $\dot{U}$  的等量关系，列 KVL

$$\dot{U} = (R_1 + jX_1) \times \dot{I}_1 + jX_2 \times \dot{I} \quad (1)$$

用  $\dot{I}_1$  表示  $\dot{I}$

$$\dot{I} = \dot{I}_1 + \dot{I}_2 \quad (2)$$

$$\dot{I}_2 = \frac{(R_1 + jX_1) \times \dot{I}_1}{R_2} \quad (3)$$

将式(2)(3)带入(1)中整理得

$$\dot{U} = (R_1 + jX_1) \times \dot{I}_1 + jX_2 \times \frac{R_1 + jX_1}{R_2} \times \dot{I}_1 = [(R_1 + \frac{-X_1 X_2}{R_2}) + j(X_1 + \frac{R_1 X_2}{R_2})] \times \dot{I}_1$$

可见要使  $\dot{I}_1$  与  $\dot{U}$  相位差为  $90^\circ$  则，上式中  $\dot{I}_1$  前面系数对应阻抗的实部应为零，即

$$R_1 + \frac{-X_1 X_2}{R_2} = 0$$

得

$$R_2 = \frac{X_1 X_2}{R_1} = n\Omega = R_1$$

4.17 图示电路， $\dot{U}_s = 10V$ ，角频率  $\omega = 10^3 \text{ rad/s}$ 。要求无论  $R$  怎样改变，电流有效值  $I$  始终不变，求  $C$  的值，并分析电流  $\dot{i}$  的相位变化情况。

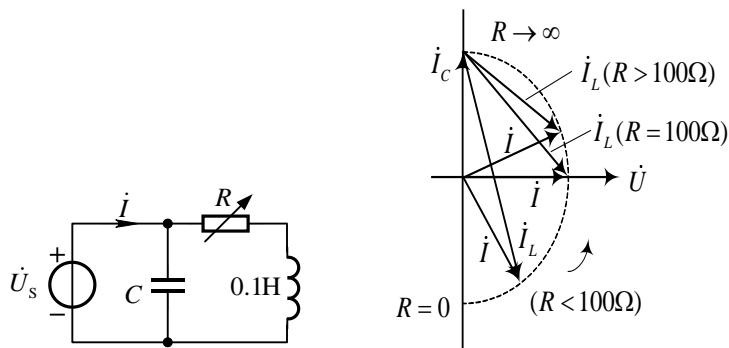


图 题 4.17

解：图示电路负载等效导纳为

$$Y = j\omega C + \frac{1}{R + j\omega L} = \frac{R}{R^2 + (\omega L)^2} + j(\omega C - \frac{\omega L}{R^2 + (\omega L)^2}) \quad (1)$$

$$|Y|^2 = \left[ \frac{R}{R^2 + (\omega L)^2} \right]^2 + \left[ \omega C - \frac{\omega L}{R^2 + (\omega L)^2} \right]^2 = \frac{1 - 2\omega^2 LC}{R^2 + (\omega L)^2} + (\omega C)^2 \quad (2)$$

由式(2)可见：当  $\omega^2 = 1/(2LC)$  时， $|Y| = \omega C$  与  $R$  无关，电流有效值  $I = |Y|U = \omega CU$  不随  $R$  改变。

解得  $C = \frac{1}{2\omega^2 L} = 5\mu\text{F}$

将  $\omega$ 、 $L$ 、 $C$  值代入(1)式，得

$$Y = \frac{R + j5 \times 10^{-3}(R^2 - 10^4)}{R^2 + 10^4}$$

当  $R=0$ ,  $\dot{I}$  滞后  $\dot{U}_s$  为  $-90^\circ$ ;

当  $0 < R < 100\Omega$ ,  $\dot{I}$  滞后  $\dot{U}_s$  为从  $-90^\circ$  向  $0$  变化;

当  $R=100\Omega$ ,  $\dot{I}$  与  $\dot{U}_s$  同相位;

当  $R > 100\Omega$ ,  $\dot{I}$  超前  $\dot{U}_s$  为从  $0$  向  $90^\circ$  变化;

当  $R \rightarrow \infty$ ,  $\dot{I}$  超前  $\dot{U}_s$  为  $90^\circ$ 。

右图为电流相量图。

$\dot{I}$  的终点轨迹为半圆, 当  $R$  从  $0$  变到  $\infty$  时,  $\dot{I}$  的辐角从  $-90^\circ$  变到  $90^\circ$ 。

4.18 图示 RC 分压电路, 求频率为何值时  $\dot{U}_2$  与  $\dot{U}_1$  同相?

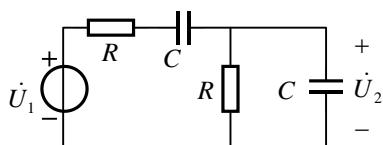


图 题 4.18

$$\text{解: } \frac{\dot{U}_2}{\dot{U}_1} = \frac{\frac{R \times (1/j\omega C)}{R + 1/j\omega C}}{R + 1/j\omega C + \frac{R \times (1/j\omega C)}{R + 1/j\omega C}} = \frac{R}{3R + j(\omega R^2 C - 1/\omega C)}$$

令  $\omega R^2 C - 1/\omega C = 0$ , 得  $\omega = 1/RC$ ,  $f = 1/2\pi RC$  时

则  $\frac{\dot{U}_2}{\dot{U}_1} = \frac{1}{3}$ ,  $\dot{U}_1$  与  $\dot{U}_2$  同相位。

4.19 图示电路, 设  $\dot{U} = 100\angle 0^\circ \text{ V}$ , 求网络 N 的平均功率、无功功率、功率因数和视在功率。

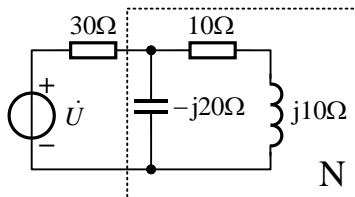


图 题 4.19

解: 网络 N 的等效阻抗

$$Z' = (10 + j10)\Omega // (-j20)\Omega$$

$$= \frac{(10 + j10) \times (-j20)}{10 + j10 - j20} \Omega = \frac{(10 + j10) \times (-j20)}{10 - j10} \Omega = 20 \angle 0^\circ \Omega$$

输入电流 
$$\dot{I} = \frac{\dot{U}}{30 + Z'} = 2\text{A}$$

网络 N 的平均功率为 
$$P = I^2 \times \text{Re}[Z'] = (2\text{A})^2 \times 20\Omega = 80\text{W}$$

无功功率 
$$Q = I^2 \times \text{Im}[Z'] = (2\text{A})^2 \times 0 = 0$$

功率因数 
$$\lambda = \cos \varphi = \cos 0^\circ = 1$$

视在功率 
$$S = P / \cos \varphi = 80\text{VA}$$

4.20 图为三表法测量负载等效阻抗的电路。现已知电压表、电流表、功率表读数分别为 36V、10A 和 288W，各表均为理想仪表，求感性负载等效阻抗 Z。再设电路角频率为  $\omega = 314 \text{ rad/s}$ ，求负载的等效电阻和等效电感。

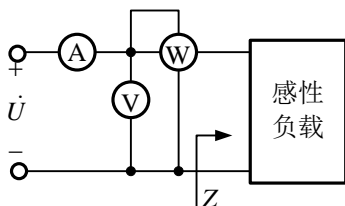


图 题 4.20

解：等效阻抗

$$|Z| = \frac{U}{I} = \sqrt{R^2 + X_L^2} = \frac{36\text{V}}{10\text{A}} = 3.6\Omega \quad (1)$$

由平均功率  $P = I^2 R$  得  $R = \frac{P}{I^2} = \frac{288\text{W}}{(10\text{A})^2} = 2.88\Omega$

将式(2)代入式((1)解得  $X_L = \sqrt{|Z|^2 - R^2} = \sqrt{3.6^2 - 2.88^2} \Omega = 2.16\Omega$

所以等效阻抗为

$$Z = R + jX_L = (2.88 + j2.16)\Omega$$

当  $\omega = 314 \text{ rad/s}$  时，负载的等效电阻和等效电感分别为

$$R = 2.88\Omega, \quad L = \frac{X_L}{\omega} = \frac{2.16\Omega}{314 \text{ rad/s}} = 6.88 \text{ mH}$$

注释：功率表的读数等于电压线圈电压有效值、电流线圈电流有效值及电压与电流相位差夹角余弦三者之积。

4.21 图示电路，已知电压  $U_1 = 100\text{V}$ ，电流  $I_1 = 10\text{A}$ ，电源输出功率  $P = 500\text{W}$ 。求负载阻抗及端电压  $U_2$ 。

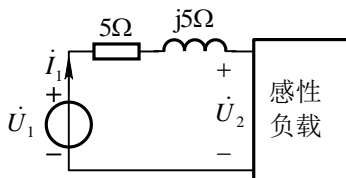


图 题 4.21

解：方法一：

平均功率  $P = U_1 I_1 \cos \varphi$ ，可推出电压与电流的相位差  $\varphi$

$$\varphi = \arccos \frac{P}{U_1 I_1} = \arccos \frac{500\text{W}}{100\text{V} \times 10\text{A}} = 60^\circ$$

设  $\dot{I}_1 = 10\angle 0^\circ\text{A}$ ，则  $\dot{U}_1 = 100\angle 60^\circ\text{V}$

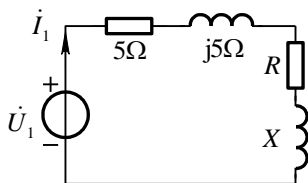
负载端电压相量  $\dot{U}_2 = \dot{U}_1 - (5\Omega + j5\Omega)\dot{I}_1 = 36.6\angle 90^\circ\text{V}$

有效值为  $U_2 = 36.6\text{V}$

负载阻抗  $Z_L = \dot{U}_2 / \dot{I}_1 = j3.66\Omega$

方法二：

感性负载等效后电路可表示成图(b)形式。



(b)

电源输出的平均功率等于所有电阻吸收的平均功率，由此得

$$P = I^2(5\Omega + R) = 10^2(5\Omega + R) = 500\text{W}$$

解得

$$R = 0$$

又因

$$|Z| = \frac{U_1}{I_1} = \sqrt{(5+R)^2 + (5+X)^2} = \frac{100}{10}$$

解得

$$X = 3.66\Omega$$

所以负载阻抗

$$Z = R + jX = j3.66\Omega$$

负载端电压

$$U_2 = I_1 |Z| = 36.6\text{V}$$

4.22 若已知  $U_1 = 100\sqrt{2}\text{V}$ ,  $I_2 = 20\text{A}$ ,  $I_3 = 30\text{A}$ , 电路消耗的总功率  $P = 1000\text{W}$ , 求  $R$  及  $X_1$ 。

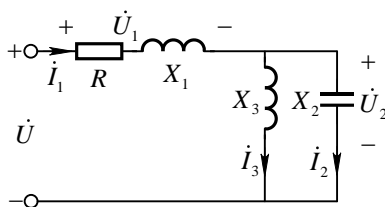


图 题 4.22

解：由题并联电容、电感上电流相位相反，流过电阻电流为

$$I_1 = |I_2 - I_3| = 10\text{A}$$

电路消耗的总功率等于电阻消耗功率，可得

$$R = \frac{P}{I_1^2} = 10\Omega$$

电阻电压与电感电压相位正交，总电压为：

$$U_1 = \sqrt{U_L^2 + U_R^2}$$

$$\text{可得 } U_L = \sqrt{U_1^2 - U_R^2} = \sqrt{U_1^2 - (RI_1)^2} = 100\text{V}$$

$$\text{则 } X_1 = \frac{U_L}{I_1} = 10\Omega$$

4.23 已知图示电路中  $U = 100\text{V}$ ，设功率表不消耗功率，问它的读数应为多少？

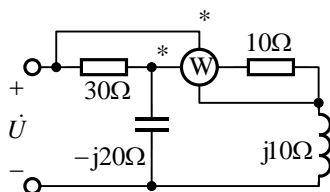


图 题 4.23

解：功率表的读数等于电压线圈电压有效值、电流线圈电流有效值以及上述电压、电流相位差夹角余弦三者之积。对图示电路，功率表读数表达式为

$$P_W = U_{ab} I_2 \cos \varphi = \operatorname{Re}[\dot{U}_{AB} \dot{I}_2^*] \quad (1)$$

下面分别计算  $\dot{I}_2$  和  $\dot{U}_{ab}$ 。设  $\dot{U} = 100 \angle 0^\circ \text{ V}$ ，端口等效阻抗

$$\begin{aligned} Z_i &= 30\Omega + (-j20\Omega) // (10 + j10)\Omega \\ &= 30\Omega + \frac{-j20\Omega \times (10 + j10)\Omega}{-j20\Omega + (10 + j10)\Omega} = 50\Omega \end{aligned}$$

$$\dot{I}_1 = \dot{U} / Z_i = 2 \angle 0^\circ \text{ A}$$

由分流公式得 
$$\dot{I}_2 = \frac{-j20\Omega \dot{I}_1}{-j20\Omega + (10 + j10)\Omega} = (2 - j2) \text{ A} \quad (2)$$

则 
$$\dot{U}_{ab} = 30\Omega \times \dot{I}_1 + 10\Omega \times \dot{I}_2 = (80 - j20) \text{ V} \quad (3)$$

将式(2)、(3)代入式(1)得功率表的读数为

$$P_W = \operatorname{Re}[\dot{U}_{AB} \dot{I}_2^*] = \operatorname{Re}[(80 - j20)(2 + j2)] = 200 \text{ W}$$

说明：本题功率表的读数也等于两个电阻吸收的平均功率之和，但这是由于题中已知条件导致的一种巧合。

4.24 图示工频正弦交流电路中， $U = 100 \text{ V}$ ，感性负载  $Z_1$  的电流  $I_1$  为  $10 \text{ A}$ ，功率因数  $\lambda_1 = 0.5$ ， $R = 20\Omega$ 。

(1) 求电源发出的有功功率，电流  $I$ ，和总功率因数  $\lambda$ 。

(2) 当电流  $I$  限制为  $11 \text{ A}$  时，应并联最小多大电容  $C$ ？并求此时总功率因数  $\lambda$ 。

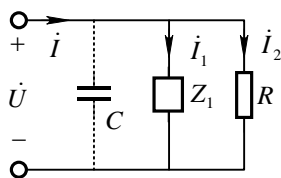


图 题 4.24

解：(1) 由  $\lambda_1 = 0.5$  得， $\phi_1 = \arccos \lambda_1 = 60^\circ$

感性负载  $Z_1$  的吸收有功功率  $P_1 = UI_1 \lambda_1 = 100 \times 10 \times 0.5 = 500 \text{ W}$

无功功率  $Q_1 = UI_1 \sin \phi_1 = 100 \times 10 \sin 60^\circ = 500\sqrt{3} = 866.0 \text{ var}$

电阻  $R$  吸收的有功功率  $P_2 = \frac{U^2}{R} = \frac{100^2}{20} = 500 \text{ W}$

电源发出的有功功率等于整个负载吸收的有功功率为：



$$P = P_1 + P_2 = 1000\text{W}$$

$$\text{电源发出的无功功率 } Q = Q_1 = 866.0\text{ var}$$

$$\text{视在功率 } S = \sqrt{P^2 + Q^2} = \sqrt{1000^2 + 866^2} = 1322.86\text{VA}$$

$$\text{电源的电流 } I = \frac{S}{U} = \frac{1322.86}{100} = 13.23\text{A}$$

$$\text{总功率因数 } \lambda = \frac{P}{S} = \frac{1000}{1322.86} = 0.756$$

$$(2) \text{ 当电流 } I \text{ 限制为 } 11\text{A} \text{ 时, 总功率因数 } \lambda = \frac{P}{UI} = \frac{1000}{100 \times 11} = 0.909$$

当电路仍为感性时, 并联的电容为最小, 此时电压超前电流的相位差为:

$$\phi = \arccos \lambda = 24.62^\circ$$

$$\text{电源发出的无功功率为 } Q = P \tan \phi = 1000 \times \tan 24.62^\circ = 458.26\text{ var}$$

由无功功率守恒得:  $Q = Q_1 + (-\omega C U^2)$

$$C = \frac{Q_1 - Q}{\omega U^2} = \frac{866 - 458.26}{314 \times 100^2} = 1.299 \times 10^{-4}\text{F}$$

4.25 图所示为某负载的等效电路模型, 已知  $R_1 = X_1 = 8\Omega$ ,  $R_2 = X_2 = 3\Omega$ ,  $R_m = X_m = 6\Omega$ , 外加正弦电压有效值  $U = 220\text{V}$ , 频率  $f = 50\text{Hz}$ 。(1) 求负载的平均功率和功率因数; (2) 若并上电容, 将功率因数提高到 0.9, 求  $C = ?$ 。

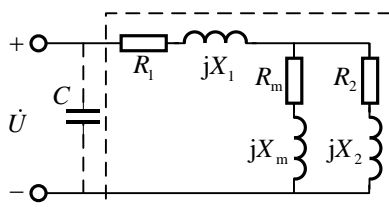


图 题 4.25

解: (1) 负载即虚线部分等效阻抗为

$$Z = R_1 + jX_1 + (R_m + jX_m) \parallel (R_2 + jX_2) = (10 + j10)\Omega$$

阻抗角为

$$\varphi_Z = \arctan \frac{10}{10} = 45^\circ$$

则功率因数为

$$\lambda = \cos \varphi_Z = \cos 45^\circ \approx 0.707$$

负载消耗的平均功率为

$$P = \frac{U^2}{|Z|} \times \lambda \approx 2420 \text{ W}$$

(2) 并联电容前负载的无功

$$Q = P \tan \varphi_Z = 2420 \text{ var}$$

并上电容后

$$\lambda' = 0.9$$

则功率因素角为

$$\varphi' = \arccos 0.9 \approx 25.84^\circ$$

并联电容后总的无功

$$Q' = P \tan \varphi' \approx 1172.06 \text{ var}$$

则电容引进的无功应为

$$Q_C = Q' - Q = -\omega C U^2 = -1247.94 \text{ var}$$

则所需电容值为

$$C = -\frac{Q_C}{\omega U^2} \approx 82.1 \mu\text{F}$$

4.26 功率为 40W 的白炽灯和日光灯各 100 只并联在电压 220V 的工频交流电源上，设日光灯的功率因数为 0.5(感性)，求总电流以及总功率因数。如通过并联电容把功率因数提高到 0.9，问电容应为多少？求这时的总电流。

解：电路总平均功率为

$$P = P_{\text{白炽灯}} + P_{\text{日光灯}} = 40 \text{ W} \times 100 + 40 \text{ W} \times 100 = 8000 \text{ W}$$

日光灯的功率因数角  $\varphi = \arccos(0.5) = 60^\circ$

白炽灯的功率因数为 1，不存在无功功率，因此两种灯的总无功功率为：

$$Q = P_{\text{日光灯}} \times \tan \varphi = 6928.2 \text{ var}$$

视在功率

$$S = \sqrt{P^2 + Q^2} = 10583 \text{ VA}$$

总电流

$$I = S / U = 48.1 \text{ A}$$

总功率因数

$$\lambda = P / S = 0.756$$

并联电容后，电路的功率因数角为  $\varphi' = \arccos 0.9 = 25.84^\circ$

电容的并联接入不改变平均功率，而无功功率变为

$$Q' = P \tan \phi' = 3874.58 \text{ var}$$

并联电容后总功率的变化量等于电容上的无功功率，即

$$Q_C = Q' - Q = -3053.6 \text{ var}$$

因为  $Q_C = -\omega C U^2$ ，所以

$$C = \frac{-Q_C}{\omega U^2} = \frac{3053.6 \text{ var}}{(2\pi \times 50) \text{ rad/s} \times (220 \text{ V})^2} = 201 \mu\text{F}$$

并联电容后的总电流为：

$$I' = \frac{P}{U \lambda'} = \frac{8000 \text{ W}}{220 \text{ V} \times 0.9} = 40.40 \text{ A}$$

4.27 图示电路， $U_1 = 200 \text{ V}$ ， $Z_1$  吸收的平均功率  $P_1 = 800 \text{ W}$ ，功率因数  $\lambda = 0.8$  (感性)。求电压有效值  $U$  和电流有效值  $I$ 。

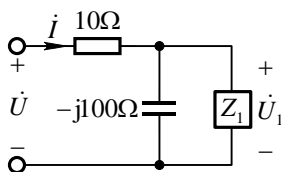


图 题 4.27

解：设  $\dot{U}_1 = 200 \angle 0^\circ \text{ V}$ ， $\phi_1 = \arccos 0.8 = 36.86^\circ$

$$I_1 = \frac{P_1}{U_1 \lambda} = 5 \text{ A}, \quad \dot{I}_1 = I_1 \angle -\phi_1 = 5 \angle -36.86^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I}_C = \dot{U}_1 / (-j100 \Omega) = j2 \text{ A}, \quad \dot{I} = \dot{I}_C + \dot{I}_1 = (4 - j) \text{ A} = 4.12 \angle -14.04^\circ$$

$$\dot{U} = 10 \dot{I} + \dot{U}_1 = (240 - j10) \text{ V} = 240.2 \angle -2.39^\circ$$

$$I = 4.12 \text{ A}, \quad U = 240.2 \text{ V}$$

4.28 图示电路中  $u_s = 2 \cos \omega t \text{ V}$ ， $\omega = 10^6 \text{ rad/s}$ ， $r = 1 \Omega$ 。问负载阻抗  $Z$  为多少可获得最大功率？求出此最大功率。

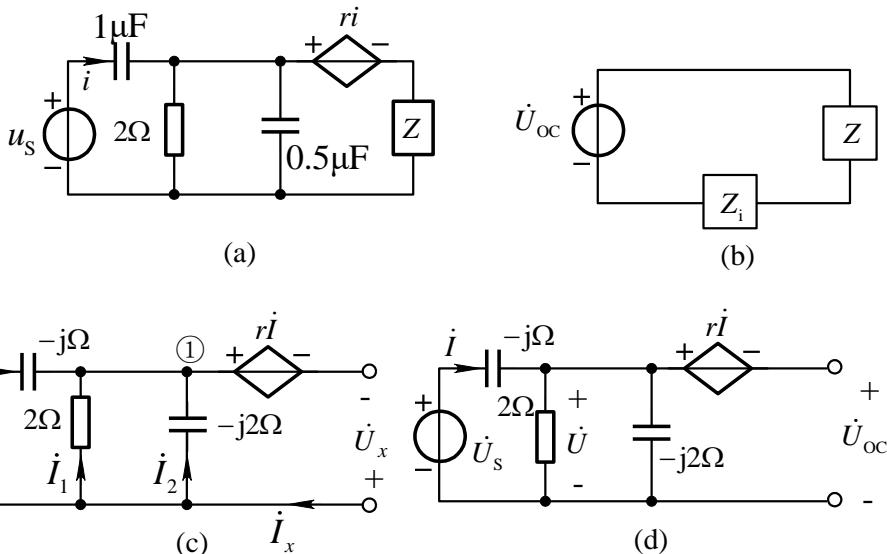


图 题 4.28

解：对原电路做戴维南等效，如图（b）所示。

（1）求输入阻抗，由图（c）得：

$$\begin{aligned}\dot{U}_x &= -j\Omega \times \dot{I} + r\dot{I} = (1-j)\Omega \times \dot{I} \\ \dot{I}_x &= \dot{I} + \dot{I}_1 + \dot{I}_2 = \dot{I} + (-j\Omega \times \dot{I}) \times \left(\frac{1}{2\Omega} + \frac{1}{-j2\Omega}\right) = \left(\frac{3}{2} - \frac{j}{2}\right)\dot{I} \\ Z_i &= R_i + jX_i = \frac{\dot{U}_x}{\dot{I}_x} = \frac{(1-j)\Omega \dot{I}}{\frac{1}{2}(3-j)\dot{I}} = (0.8 - j0.4)\Omega\end{aligned}$$

（2）求开路电压，如图（d）所示：

$$\begin{aligned}\dot{U}_{oc} &= \dot{U} - r\dot{I} \\ &= \frac{2\Omega // (-j2\Omega)}{2\Omega // (-j2\Omega) + (-j\Omega)} \dot{U}_s - r \frac{\dot{U}_s}{2\Omega // (-j2\Omega) + (-j\Omega)} \\ &= \frac{1+j}{1+j3} \dot{U}_s = (0.4 - j0.2)\sqrt{2}\text{V} = 0.2\sqrt{10} \angle -26.57^\circ \text{V}\end{aligned}$$

（3）求最大功率：

根据最大功率传输定理，当  $Z_L = \dot{Z}_i^* = (0.8 + j0.4)\Omega$  时， $Z_L$  可获得最大功率：

$$P_{\max} = \frac{U_{oc}^2}{4R_i} = \frac{(0.2\sqrt{10})^2}{4 \times 0.8} \text{W} = 0.125 \text{W}$$

4.29 图示电路中电源频率  $f = 31.8 \text{ kHz}$ ， $U_s = 1 \text{ V}$ ，内阻  $R_s = 125\Omega$ ，负载电阻

$R_2 = 200\Omega$ 。为使  $R_2$  获得最大功率， $L$  和  $C$  应为多少？求出此最大功率。

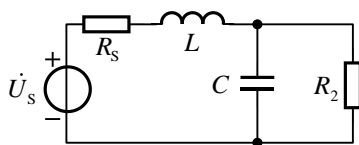


图 题 4.29

解：  $L$ 、 $C$  及  $R_2$  的等效阻抗  $Z_L = j\omega L + \frac{R_2 / (j\omega C)}{R_2 + 1/(j\omega C)}$

当  $L$ 、 $C$  改变时， $Z_L$  的实部及虚部均发生变化，根据最大功率传输定理知，当  $Z_L^* = R_s$ ， $R_2$  可获得最大功率，

即 
$$\begin{cases} \frac{R_2}{1 + (\omega R_2 C)^2} = R_s \\ \omega L - \frac{\omega R_2^2 C}{1 + (\omega R_2 C)^2} = 0 \end{cases}$$

联立解得 
$$\begin{cases} C = \frac{\sqrt{R_2 / R_s - 1}}{\omega R_2} = 0.0194 \mu\text{F} \\ L = R_2 R_s C = 0.485 \text{mH} \end{cases}$$

此时 
$$P_{\max} = \frac{U_s^2}{4R_s} = \frac{1\text{V}}{4 \times 125\Omega} = 2\text{mW}$$

4.30 图示电路已知  $i_s = 0.6e^{-10t} \text{A}$ ， $u_s = 10te^{-20t} \text{V}$ 。求电压  $u_1$  的变化规律。

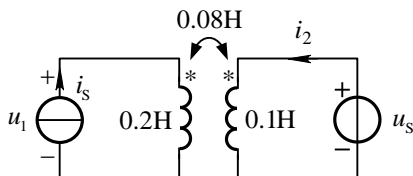


图 题 4.30

解：由互感元件的端口特性方程，得

$$0.2 \times \frac{di_s}{dt} + 0.08 \times \frac{di_2}{dt} = u_1 \quad (1)$$

$$0.1 \times \frac{di_2}{dt} + 0.08 \times \frac{di_s}{dt} = u_s \quad (2)$$

将式(2)乘以 0.8, 再与式(1)相减, 从而消去  $\frac{di_2}{dt}$  得

$$u_1 = 0.8 \times u_s + (0.2 - 0.064) \frac{di_s}{dt} \quad (3)$$

将  $u_s$  及  $i_s$  代入式(3)得  $u_1 = (8te^{-20t} - 0.816e^{-10t})V$

4.31 求图示电路的等效电感。

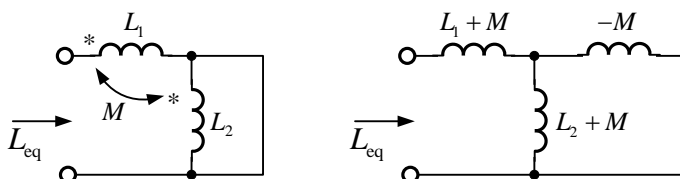


图 题 4.31

解: 由消去互感法可将图(a)电路等效成图(b)。由电感的串、并联等效得:

$$\begin{aligned} L_{eq} &= (L_1 + M) + (L_2 + M) // (-M) \\ &= (L_1 + M) + \frac{(L_2 + M) \times (-M)}{L_2 + M - M} \\ &= L_1 + M + \frac{-L_2 M - M^2}{L_2} = L_1 - \frac{M^2}{L_2} \end{aligned}$$

4.32 图示电路中, 要求  $u_2 = u_1$ , 变比  $n$  应为多少?

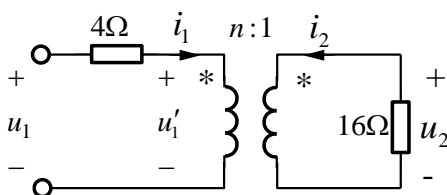


图 题 4.32

解: 由变压器特性方程可知

$$\begin{cases} u'_1 = nu_2 \\ i_1 = -\frac{1}{n}i_2 = -\frac{1}{n} \times (-\frac{u_2}{16}) \end{cases} \quad (1)$$

对左回路应用 KVL 方程

$$u_1 = 4i_1 + u'_1 = 4i_1 + nu_2 \quad (2)$$

将式(1)代入式(2), 考虑到  $u_2 = u_1$ , 可得

$$u_1 = \left(\frac{1}{4n} + n\right)u_2 = \left(\frac{1}{4n} + n\right)u_1$$

$$\frac{1}{4n} + n = 1$$

解得

$$n = 0.5$$

4.33 设图示一端口网络中  $u_s = 200\sqrt{2}\cos\omega t$  V,  $\omega = 10^3$  rad/s。求其戴维南等效电路。

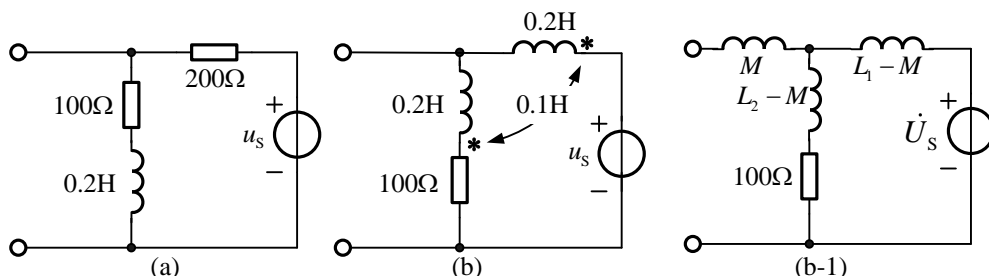


图 题 4.33

解：(a) 对图(a)电路，感抗  $X_L = \omega L = 10^3 \text{ rad/s} \times 0.2\text{H} = 200\Omega$ ，由分压公式得端口开路电压

$$\dot{U}_{oc} = \frac{(100 + j200)\Omega}{(100 + j200 + 200)\Omega} \times 200\angle 0^\circ \text{ V} = 124\angle 29.7^\circ \text{ V}$$

求等效阻抗，将电压源作用置零，

$$Z_i = (100 + j200)\Omega // 200\Omega = \frac{200\Omega \times (100 + j200)\Omega}{(200 + 100 + j200)\Omega} = 124\angle 29.7^\circ \Omega$$

(b) 对图 (b) 电路，应用互感消去法，将电路等效成图 (b-1)。图中  $M = 0.1\text{H}$ ,  $L - M = 0.1\text{H}$ 。

由分压公式得

$$\dot{U}_{oc} = \frac{R + j\omega(L_2 - M)}{R + j\omega(L_2 - M) + j\omega(L_1 - M)} \dot{U}_s = (120 - j40)\text{V} = 126.49\angle -17.55^\circ \text{ V}$$

等效阻抗

$$\begin{aligned} Z_i &= j\omega M + [R + j\omega(L_2 - M)] // j\omega(L_1 - M) \\ &= j\omega M + \frac{[R + j\omega(L_2 - M)] \times j\omega(L_1 - M)}{R + j\omega(L_2 - M) + j\omega(L_1 - M)} = (20 + j160)\Omega = 161.25\angle 82.87^\circ \Omega \end{aligned}$$

4.34 设图示电路中  $R_1 = 12\Omega$  ,  $X_1 = 12\Omega$  ,  $X_2 = 10\Omega$  ,  $X_M = 6\Omega$  ,  $R_3 = 8\Omega$  ,  $X_3 = 6\Omega$  ,  $U = 120\text{ V}$ 。求电压  $U_{AB}$  。

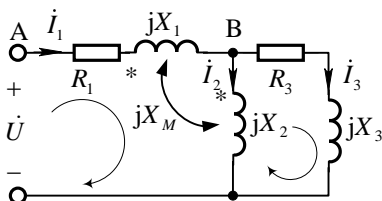


图 题 4.34

解：方法一：

设  $\dot{U} = 120\angle 0^\circ\text{ V}$  , 各支路电流如图所示, 列支路电流方程如下：

$$\begin{cases} \dot{I}_1 = \dot{I}_2 + \dot{I}_3 \\ \dot{U} = R_1\dot{I}_1 + jX_1\dot{I}_1 + jX_M\dot{I}_2 + jX_M\dot{I}_1 + jX_2\dot{I}_2 \\ jX_M\dot{I}_1 + jX_2\dot{I}_2 = (R_3 + jX_3)\dot{I}_3 \end{cases}$$

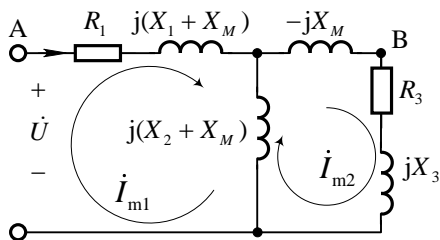
解得  $\dot{I}_1 = 4.27\angle -49.04^\circ\text{ A}$  ,  $\dot{I}_2 = 1.9117\angle -122.475^\circ\text{ A}$  。

$$\begin{aligned} \dot{U}_{AB} &= R_1\dot{I}_1 + jX_1\dot{I}_1 + jX_M\dot{I}_2 \\ &= 83.63\angle -6.58^\circ\text{ V} \end{aligned}$$

所以电压有效值为  $U_{AB} = 83.63\text{ V}$

方法二：

应用互感消去法, 原电路可等效成为。



列网孔电流方法

$$\begin{cases} [R_1 + j(X_1 + X_M) + j(X_2 + X_M)]\dot{I}_{m1} - j(X_2 + X_M)\dot{I}_{m2} = \dot{U} & (1) \\ -j(X_2 + X_M)\dot{I}_{m1} + [-jX_M + R_3 + jX_3 + j(X_2 + X_M)]\dot{I}_{m2} = 0 & (2) \end{cases}$$

将已知条件代入, 得



$$\begin{cases} (12 + j34)\Omega \dot{I}_1 - j16\Omega \dot{I}_2 = 120\angle 0^\circ \text{ V} \\ -j16\Omega \dot{I}_1 + (8 + j16)\dot{I}_2 = 0 \end{cases}$$

解得

$$\dot{I}_{m1} = 4.27\angle -49.04^\circ \text{ A}$$

$$\dot{I}_{m2} = 3.82\angle -22.47^\circ \text{ A}$$

$$\begin{aligned} \dot{U}_{AB} &= [R_1 + j(X_1 + X_M)]\dot{I}_{m1} + (-jX_M)\dot{I}_{m2} \\ &= 83.63\angle -6.58^\circ \text{ V} \end{aligned}$$

所以有效值  $U_{AB} = 83.63\text{V}$ 。

注释：对含互感的电路宜用支路电流法或回路电流法列写方程。

4.35 电路如图所示， $\dot{U}_s = 360\angle 0^\circ \text{ V}$ 。求：

(1) 输出电压  $u_o$  的有效值；

(2) 理想电压源发出的平均功率的百分之多少传递到  $20\Omega$  的电阻上。

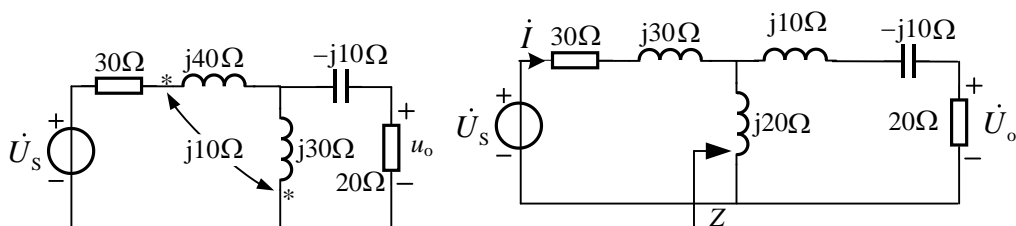


图 题 4.35

解：(1) 消互感后得等效电路如右图所示，可得右边等效的互感和电容抵消，则并联部分等效阻抗为

$$Z = \frac{j20 \times 20}{j20 + 20} = (10 + j10)\Omega$$

则

$$\dot{U}_o = \frac{Z}{(j30 + 30) + Z} \times \dot{U}_s = 90\angle 0^\circ \text{ V}$$

即  $U_o = 90\text{V}$

(2) 理想电源发出的平均功率为

$$P = \left| \frac{\dot{U}_s}{(j30 + 30) + Z} \right|^2 \times (30 + 10) = 1620\text{W}$$

20Ω 的电阻吸收功率为

$$P_{20\Omega} = \frac{U_o^2}{20} = 405\text{W}$$

传递到 20Ω 电阻上的百分比为

$$\frac{P_{20\Omega}}{P} \times 100\% = 25\%$$

4.36 图示电路，要求在任意频率下，电流  $i$  与输入电压  $u_s$  始终同相，求各参数应满足的关系及电流  $i$  的有效值。

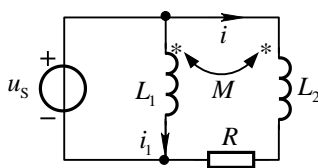


图 题 4.36

解：应用支路电流法，列 KVL 方程。

$$\begin{cases} j\omega M \dot{I}_1 + j\omega L_2 \dot{I} + R \dot{I} = \dot{U}_s & (1) \\ j\omega M \dot{I} + j\omega L_1 \dot{I}_1 = \dot{U}_s & (2) \end{cases}$$

方程(1)乘  $L_1$ ，方程(2)乘  $M$ ，二者相减消去  $\dot{I}_1$  得电流  $\dot{I}$  与输入电压  $\dot{U}_s$  的关系表达式

$$\dot{I} = \frac{(L_1 - M)\dot{U}_s}{RL_1 + j\omega(L_1L_2 - M^2)}$$

由上式可见：当  $M = \sqrt{L_1L_2}$  即互感为全耦合时， $\dot{I} = \frac{L_1 - M}{RL_1} \dot{U}_s$ ， $\dot{I}$  与  $\dot{U}_s$  同相且

与频率无关。 $i$  的有效值为  $I = U_s(L_1 - M)/(RL_1)$

4.37 图示电路中电源电压  $U_s = 100\text{V}$ ，内阻  $R_s = 5\Omega$ ，负载阻抗  $Z_L = (16 + j12)\Omega$ ，

问理想变压器的变比  $n$  为多少时， $Z_L$  可获得最大功率？试求此最大功率。

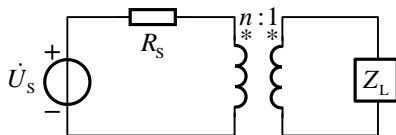


图 题 4.37

解：由理想变压器的阻抗变换关系得  $Z'_L = n^2 Z_L$

当变比  $n$  改变时的  $Z'_L$  模改变而阻抗角不变，

此时获得最大功率条件是模匹配，

$$\text{即 } R_s = |Z'_L| = |n^2 Z_L|$$

$$\text{由此求得： } n^2 = \frac{R_s}{|Z_L|} = \frac{5\Omega}{\sqrt{16^2 + 12^2}\Omega} = \frac{1}{4}$$

$$n = 0.5$$

设  $\dot{U}_s = 100\angle 0^\circ \text{V}$ ，则理想变压器原端电流：

$$\dot{I}_1 = \frac{\dot{U}_s}{R_s + Z'_L} = \frac{100\angle 0^\circ}{5 + 4 + j3} = \frac{10}{3}\sqrt{10}\angle -18.4^\circ \text{A}$$

$$\text{副端电流为 } \dot{I}_2 = -n\dot{I}_1 = -\frac{5}{3}\sqrt{10}\angle -18.4^\circ \text{A}$$

$$\text{负载吸收的最大平均功率为 } P_{\max} = I_2^2 \times 16\Omega = \left(\frac{5\sqrt{10}}{3}\right)^2 \times 16 = 444.44 \text{W}$$

4.38 图示电路，已知  $R_1 = 10\Omega$ ， $L_1 = 1\text{H}$ ， $L_2 = 1\text{H}$ ，耦合系数  $K = 0.2$ ， $\dot{U}_s = 20\text{V}$ ，

角频率  $\omega = 10 \text{rad/s}$ 。求负载阻抗  $Z_L$  为何值时它消耗的功率为最大？并求此最大功率。

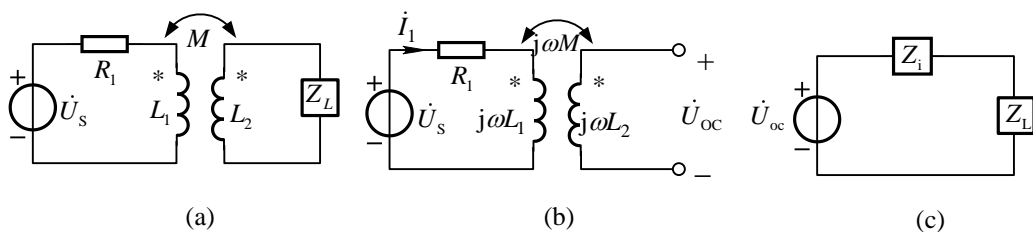


图 题 4.38

解：由  $k = \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}}$  得

$$M = k\sqrt{L_1 L_2} = 0.2\sqrt{1 \times 1} \text{H} = 0.2 \text{H}$$

(1) 求开路电压，电路如图(b)所示。

$$\dot{U}_s = R_1 \dot{I}_1 + j\omega L_1 \dot{I}_1 = (R_1 + j\omega L_1) \dot{I}_1$$

$$\text{可得 } \dot{I}_1 = \frac{\dot{U}_s}{R_1 + j\omega L_1} = \frac{20\text{V}}{(10 + j10)\Omega} = \frac{20\text{V}}{10\sqrt{2}\angle 45^\circ \text{A}} = \sqrt{2}\angle -45^\circ \text{A} \quad (1)$$

$\dot{U}_{\text{oc}} = j\omega M \dot{I}_1$ ，将(1)式代入，得

$$\dot{U}_{\text{oc}} = j \times 10 \times 0.2 \times \sqrt{2}\angle -45^\circ \text{V} = 2\sqrt{2}\angle 45^\circ \text{V}$$

$$Z_i = \frac{(\omega M)^2}{R_1 + j\omega L_1} + j\omega L_2 = (0.2 + j9.8)\Omega$$

由最大功率传输定理得  $Z_L = (0.2 - j9.8)\Omega$  时，负载消耗功率最大，最大功率为

$$P_{\text{max}} = \frac{U_s^2}{4R_1} = \frac{(20\text{V})^2}{4 \times 10\Omega} = 10\text{W}$$