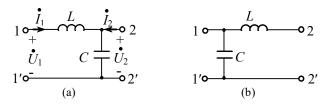
10-1 求题 10-1 图所示双口网络的 Z 和 Y 参数矩阵。



题 10-1 图

解 端口电压和电流选教材约定标准参考方向,如题 10-1(a)图所示。

## (a)列 KVL 方程如下

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = \mathrm{j}\omega L \dot{I}_1 + \frac{1}{\mathrm{j}\omega C}(\dot{I}_1 + \dot{I}_2) = (\mathrm{j}\omega L + \frac{1}{\mathrm{j}\omega C})\dot{I}_1 + \frac{1}{\mathrm{j}\omega C}\dot{I}_2 \\ \dot{U}_2 = \frac{1}{\mathrm{j}\omega C}(\dot{I}_1 + \dot{I}_2) = \frac{1}{\mathrm{j}\omega C}\dot{I}_1 + \frac{1}{\mathrm{j}\omega C}\dot{I}_2 \end{cases}$$

所以,由Z参数矩阵的定义,得

$$Z = \begin{bmatrix} j\omega L + \frac{1}{j\omega C} & \frac{1}{j\omega C} \\ \frac{1}{j\omega C} & \frac{1}{j\omega C} \end{bmatrix}$$

列 KCL 方程如下

$$\begin{cases} \dot{I}_1 = \frac{1}{\mathrm{j}\omega L}(\dot{U}_1 - \dot{U}_2) = \frac{1}{\mathrm{j}\omega L}\dot{U}_1 - \frac{1}{\mathrm{j}\omega L}\dot{U}_2 \\ \dot{I}_2 = \mathrm{j}\omega C\dot{U}_2 - \frac{1}{\mathrm{j}\omega L}(\dot{U}_1 - \dot{U}_2) = -\frac{1}{\mathrm{j}\omega L}\dot{U}_1 + (\mathrm{j}\omega C + \frac{1}{\mathrm{j}\omega L})\dot{U}_2 \end{cases}$$

所以,由Y参数矩阵的定义,得

$$Y = \begin{bmatrix} \frac{1}{j\omega L} & -\frac{1}{j\omega L} \\ -\frac{1}{j\omega L} & j\omega C + \frac{1}{j\omega L} \end{bmatrix}$$

(b)列 KVL 方程如下

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = \frac{1}{j\omega C}(\dot{I}_1 + \dot{I}_2) = \frac{1}{j\omega C}\dot{I}_1 + \frac{1}{j\omega C}\dot{I}_2 \\ \dot{U}_2 = j\omega L\dot{I}_2 + \frac{1}{j\omega C}(\dot{I}_1 + \dot{I}_2) = \frac{1}{j\omega C}\dot{I}_1 + (j\omega L + \frac{1}{j\omega C})\dot{I}_2 \end{cases}$$

所以,由Z参数矩阵的定义,得

$$Z = \begin{bmatrix} \frac{1}{j\omega C} & \frac{1}{j\omega C} \\ \frac{1}{j\omega C} & j\omega L + \frac{1}{j\omega C} \end{bmatrix}$$

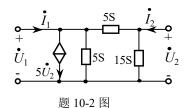
列 KCL 方程如下

$$\begin{cases} \dot{I}_1 = j\omega C\dot{U}_1 - \frac{1}{j\omega L}(\dot{U}_2 - \dot{U}_1) = (j\omega C + \frac{1}{j\omega L})\dot{U}_1 - \frac{1}{j\omega L}\dot{U}_2 \\ \dot{I}_2 = \frac{1}{j\omega L}(\dot{U}_2 - \dot{U}_1) = -\frac{1}{j\omega L}\dot{U}_1 + \frac{1}{j\omega L}\dot{U}_2 \end{cases}$$

所以,由Y参数矩阵的定义,得

$$Y = \begin{bmatrix} j\omega C + \frac{1}{j\omega L} & -\frac{1}{j\omega L} \\ -\frac{1}{j\omega L} & \frac{1}{j\omega L} \end{bmatrix}$$

10-2 求题 10-2 图所示双口网络的 Y 参数矩阵。



解 端口电压和电流选标准参考方向,如题 10-2 图所示。

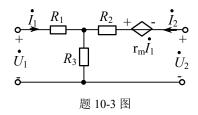
列 KCL 方程如下

$$\begin{cases} \dot{I}_1 = 5\dot{U}_2 + 5\dot{U}_1 + 5(\dot{U}_1 - \dot{U}_2) = 10\dot{U}_1 \\ \dot{I}_2 = 5(\dot{U}_2 - \dot{U}_1) + 15\dot{U}_2 = -5\dot{U}_1 + 20\dot{U}_2 \end{cases}$$

所以,由Y参数矩阵的定义,得

$$Y = \begin{bmatrix} 10 & 0 \\ -5 & 20 \end{bmatrix}$$

10-3 求题 10-3 图所示双口网络的 Z 参数矩阵。



解 端口电压和电流选标准参考方向,如题 10-3 图所示。

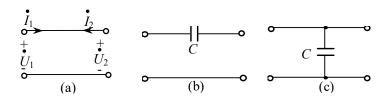
列 KVL 方程如下

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = R_1 \dot{I}_1 + R_3 (\dot{I}_1 + \dot{I}_2) = (R_1 + R_3) \dot{I}_1 + R_3 \dot{I}_2 \\ \dot{U}_2 = -r_m \dot{I}_1 + R_2 \dot{I}_2 + R_3 (\dot{I}_1 + \dot{I}_2) = (-r_m + R_3) \dot{I}_1 + (R_2 + R_3) \dot{I}_2 \end{cases}$$

所以,由Z参数矩阵的定义,得

$$Z = \begin{bmatrix} R_1 + R_3 & R_3 \\ -r_m + R_3 & R_2 + R_3 \end{bmatrix}$$

10-4 求题 10-4 图所示双口网络的 T参数矩阵。



解 端口电压和电流选标准参考方向,如题 10-4(a)图所示。

(a) 列 KVL 和 KCL 方程为 
$$\begin{cases} \dot{U_1} = \dot{U_2} \\ \dot{I_1} = -\dot{I_2} \end{cases}$$

由 T 参数矩阵的定义,知  $T = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$ 

(b) 列 KVL 和 KCL 方程为 
$$\begin{cases} \dot{U}_1 = \dot{U}_2 + \frac{1}{\mathrm{j}\omega C}(-\dot{I}_2) \\ \dot{I}_1 = -\dot{I}_2 \end{cases}$$

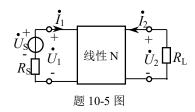
由 T 参数矩阵的定义,知  $T = \begin{bmatrix} 1 & \frac{1}{j\omega C} \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$ 

(c) 列 KVL 和 KCL 方程为 
$$\begin{cases} \dot{U}_1 = \dot{U}_2 \\ \dot{I}_1 = \dot{\mathbf{j}} \omega C \dot{U}_2 - \dot{I}_2 \end{cases}$$

由 T 参数矩阵的定义,知  $T = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ j\omega C & 1 \end{bmatrix}$ 

10-5 如题 10-5 图所示,已知
$$\dot{U}_S=18$$
 $\angle 0$ °V, $R_S=1$ kΩ, $R_L=800$ Ω, $T=\begin{bmatrix}1.5&800\\0.001&1.2\end{bmatrix}$ ,试

求输出电压 $\dot{U}_{2}$ 。



解 由己知条件 
$$T = \begin{bmatrix} 1.5 & 800 \\ 0.001 & 1.2 \end{bmatrix}$$
, 知

T参数方程为

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = 1.5\dot{U}_2 + 800(-\dot{I}_2) \\ \dot{I}_1 = 0.001\dot{U}_2 + 1.2(-\dot{I}_2) \end{cases}$$
 (1)

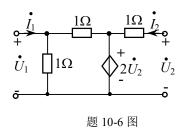
端口约束条件为

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = 18 - 1000 \dot{I}_1 \\ \dot{U}_2 = -800 \dot{I}_2 \end{cases}$$
 (2)

联立式(1)和(2),求得  $\dot{U}_1 = 9 \,\mathrm{V}$ , $\dot{I}_1 = 9 \,\mathrm{mA}$ 

从而,有 
$$\dot{U}_2 = 3.6 \,\mathrm{V}$$

10-6 求题 10-6 图所示双口网络的 H参数矩阵。



解 端口电压和电流选标准参考方向,如题 10-6 图所示。

列 KVL 方程如下

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = 1 \times (\dot{I}_1 - \frac{\dot{U}_1}{1}) - \dot{I}_2 \times 1 + \dot{U}_2 \\ \dot{U}_2 = 1 \times \dot{I}_2 + 2\dot{U}_2 \end{cases}$$

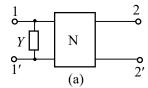
整理,得 
$$\begin{cases} \dot{U}_1 = 0.5 \dot{I}_1 + \dot{U}_2 \\ \dot{I}_2 = -\dot{U}_2 \end{cases}$$

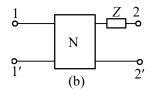
所以,由H参数矩阵的定义,有

$$H = \begin{bmatrix} 0.5 & 1 \\ 0 & -1 \end{bmatrix}$$

10-7 求题 10-7 图所示双口网络的T参数矩阵。设内部双口网络N的T参数矩阵为

$$T_1 = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix}$$





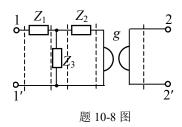
题 10-7 图

解 题 10-7 图所示双口网络均可视为两个双口网络的级联,则

(a) 
$$T = T_Y \cdot T = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ Y & 1 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ AY + C & BY + D \end{bmatrix}$$

(b) 
$$T = T \cdot T_Z = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & Z \\ 0 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & AZ + B \\ C & CZ + D \end{bmatrix}$$

10-8 求题 10-8 图所示双口网络的 T参数矩阵。

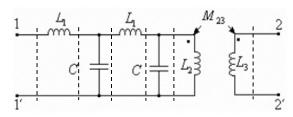


解 题 10-8 图所示双口网络可视为四个双口网络的级联,则

$$T = \begin{bmatrix} 1 & Z_1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ \frac{1}{Z_3} & 1 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & Z_2 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & \frac{1}{g} \\ g & 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{g(Z_1Z_2 + Z_2Z_3 + Z_3Z_1)}{Z_3} & \frac{Z_1 + Z_3}{gZ_3} \\ \frac{g(Z_2 + Z_3)}{Z_3} & \frac{1}{gZ_3} \end{bmatrix}$$

求题 10-9 图所示双口网络的T参数矩阵。已知 $\omega L_1 = 10\Omega$ , $\frac{1}{\omega C} = 20\Omega$ , $\omega M_{23} = 4\Omega$ ,

$$\omega L_2 = \omega L_3 = 8\Omega$$
.

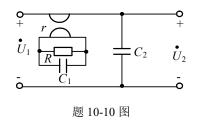


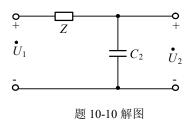
题 10-9 图

解题 10-9图所示双口网络可视为五个双口网络的级联,则

$$T = \begin{bmatrix} 1 & j10 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ j0.05 & 1 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & j10 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ j0.05 & 1 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 2 & j12 \\ -j0.25 & 2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 3.25 & j27 \\ j0.025 & 0.1 \end{bmatrix}$$

10-10 如题 10-10 图所示电路中,r=R=1  $\Omega$ ,  $C_1=C_2=1$  F ,电源频率  $\omega=2$  rad / s ,求  $\dot{U}_2$   $/\dot{U}_1$  。





解题 10-10图所示电路等效为题 10-10解图所示电路。

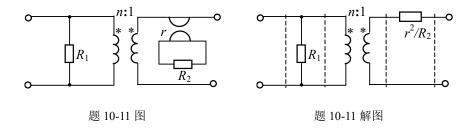
其中 
$$Z = r^2(j\omega C + \frac{1}{R}) = 1 + j2$$

由分压公式,得

$$\dot{U}_2 = \frac{\frac{1}{j\omega C}}{1 + j2 + \frac{1}{j\omega C}} \dot{U}_1 = \frac{-j0.5}{1 + j1.5} \dot{U}_1$$

所以,有 
$$\frac{\dot{U}_2}{\dot{U}_1} = \frac{-\mathrm{j}0.5}{1+\mathrm{j}1.5} = \frac{1}{-3+\mathrm{j}2}$$

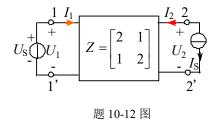
10-11 求题 10-11 图所示双口网络的 T 参数矩阵。



解 题 10-11 图所示电路等效为题 10-11 解图所示电路,该双口网络可视为三个双口网络的级联,所以,有

$$T = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ \frac{1}{R_1} & 1 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} n & 0 \\ 0 & \frac{1}{n} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & \frac{r^2}{R_2} \\ 0 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} n & \frac{nr^2}{R_2} \\ \frac{n}{R_1} & \frac{nr^2}{R_1R_2} + \frac{1}{n} \end{bmatrix}$$

10-12 双口电阻网络如图题 10-12 所示,当 1-1' 端施加 Us=6V,2-2' 端施加 Is=2A 时,求网络消耗的功率。



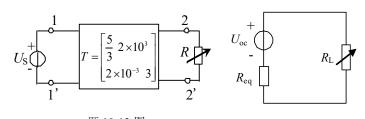
解 由题意,有 
$$\begin{cases} U_1 = 2I_1 + I_2 \\ U_2 = I_1 + 2I_2 \end{cases}$$

且,有 
$$\begin{cases} U_1 = U_S = 6V \\ I_2 = -I_s = -2A \end{cases}$$

求得 I<sub>1</sub>=4A; U<sub>2</sub>=0

网络消耗的功率为:  $P = UsI_1 + (-Is\ U_2) = 24W$ 

10-13 电路如图题 10-13 所示,若双口网络的 T 参数已知,输入端接电压源 Us=10V,求 R 为何值时能获得最大功率,并求此最大功率。



题 10-13 图

解 由题意,有  $\begin{cases} U_1 = \frac{5}{3}U_2 + 2 \times 10^3 (-I_2) \\ I_1 = 2 \times 10^{-3}U_2 + 3(-I_2) \end{cases}$ 

又已知, $U_1=U_S=10V$ 

R 以外的部分做戴维南等效,等效电路如图所示。

令 I<sub>2</sub>=0, 求得 U<sub>oc</sub>= U<sub>2</sub>=60V

令 U<sub>2</sub>=0, 求得 I<sub>sc</sub>= -I<sub>2</sub>=0.05A

等效电阻为 
$$R_{eq} = \frac{U_{oc}}{I_{sc}} = 1200\Omega$$

所以, $R=Req=1200\Omega$ 时获得最大功率

$$P_{\text{max}} = \frac{U_{oc}^4}{4R} = 0.75W$$

10-14 求出由下列方程所表征的双口网络的 Y 参数,并画出两种等效电路。

$$\begin{cases} 6u_1 - 3i_1 + 2i_2 = 0 \\ 5u_2 = 12i_1 + 2i_2 - 3u_1 \end{cases}$$

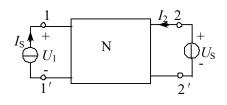
解 由己知条件变换得到如下表达式

$$\begin{cases} I_1 = 0.6U_1 + 0.333U_2 \\ I_2 = -2.1U_1 + 0.5U_2 \end{cases}$$

所以,有 
$$Y = \begin{bmatrix} 0.6 & 0.333 \\ -2.1 & 0.5 \end{bmatrix} s$$

等效电路图略

10-15 线性无源网络 N 如图题 10-15 所示,若  $I_{s1}$ =5A、 $U_{s2}$ =0V 时测得  $U_1$ =20V、 $I_2$ =-1A,而  $I_{s1}$ =0A、 $U_{s2}$ =40V 时测得  $I_2$ =2A,求:(1)当  $I_{s1}$ =-3A、 $U_{s2}$ =10V 时  $U_1$ 和  $I_2$  的值;(2)如  $U_1$ =50V、 $I_2$ =5A,则  $I_{s1}$ 和  $U_{s2}$ 应为何值?



题 10-15 图

解 由已知条件可求得网络 N 的 H 参数,有

$$\begin{cases} U_1 = h_{11}I_1 + h_{12}U_2 \\ I_2 = h_{21}I_1 + h_{22}U_2 \end{cases}$$

$$h_{11} = \frac{20}{5} = 4; \quad h_{21} = -\frac{1}{5}$$

$$h_{22} = \frac{2}{40} = \frac{1}{20} \quad h_{12} = -\frac{1}{5}$$

(1) 
$$U_1 = h_{11}I_1 + h_{12}U_2 = 4 \times (-3) + (-\frac{1}{5}) \times 10 = -14 \text{ V}$$

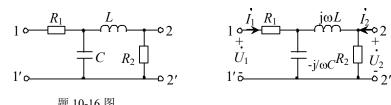
$$I_2 = h_{21}I_1 + h_{22}U_2 = (-\frac{1}{5}) \times (-3) + \frac{1}{20} \times 10 = 1.1A$$

(2) 由已知条件,有

$$\begin{cases} 4I_{s1} - \frac{1}{5}U_{s2} = 50\\ -\frac{1}{5}I_{s1} + \frac{1}{20}U_{s2} = 5 \end{cases}$$

求得  $U_{s2}$ =137.5V ;  $I_{s1}$ =21.875A

10-16 试证明图题 10-16 所示互易双口网络中  $\frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_2}\Big|_{\dot{I}_1=0}=\frac{\dot{U}_2}{\dot{I}_1}\Big|_{\dot{I}_2=0}$ 。



解 采用相量模型如图所示

当 
$$\dot{I}_1 = 0$$
,时,有  $\dot{U}_1 = \frac{R_2}{R_2 + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}} \dot{I}_2 \frac{1}{j\omega C}$ 

所以,
$$\frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_2}\Big|_{\dot{I}_1=0} = \frac{R_2}{1-\omega^2 LC + j\omega R_2 C}$$

当 
$$\dot{I}_2 = 0$$
,时,有  $\dot{U}_2 = \frac{\frac{1}{j\omega C}}{R_2 + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}} \dot{I}_1 R_2$ 

所以,
$$\frac{\dot{U}_2}{\dot{I}_1}\Big|_{\dot{I}_2=0} = \frac{R_2}{1-\omega^2 LC + i\omega R_2 C}$$

$$\text{II} \quad \frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_2}\Big|_{\dot{I}_1=0} = \frac{\dot{U}_2}{\dot{I}_1}\Big|_{\dot{I}_2=0}$$