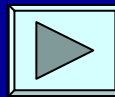


# 第10章 双口网络

## ● 重点

1. 双口网络的参数和方程
2. 双口网络的连接
3. 回转器

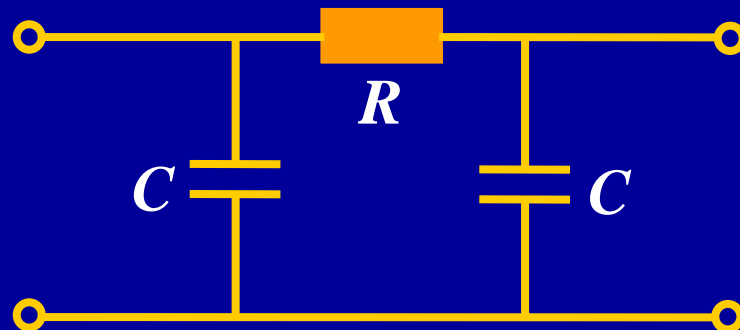


## 10.1 双口网络概述

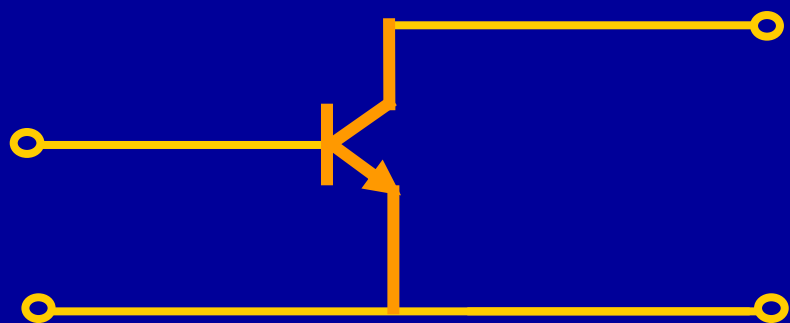
在工程实际中，研究信号及能量的传输和信号变换时，经常碰到如下形式的电路。



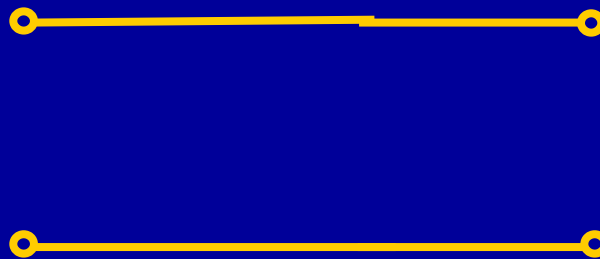
放大器



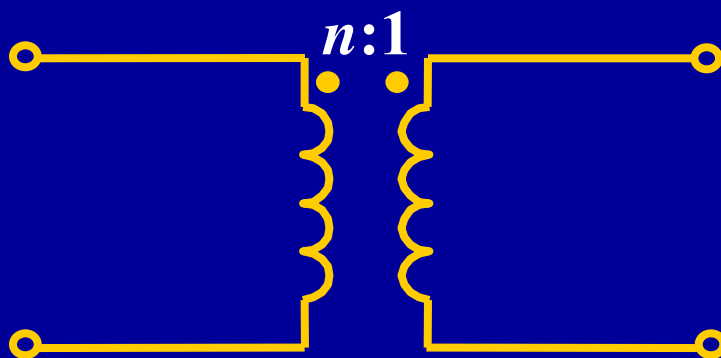
滤波器



三极管

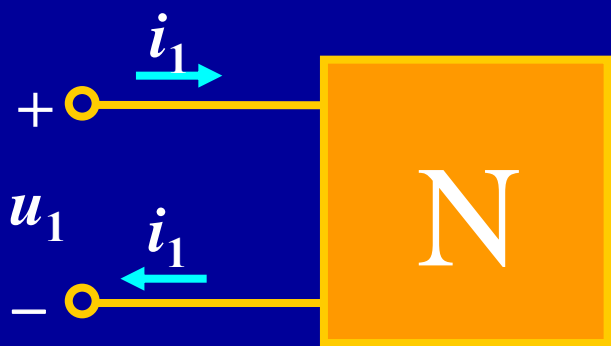


传输线



变压器

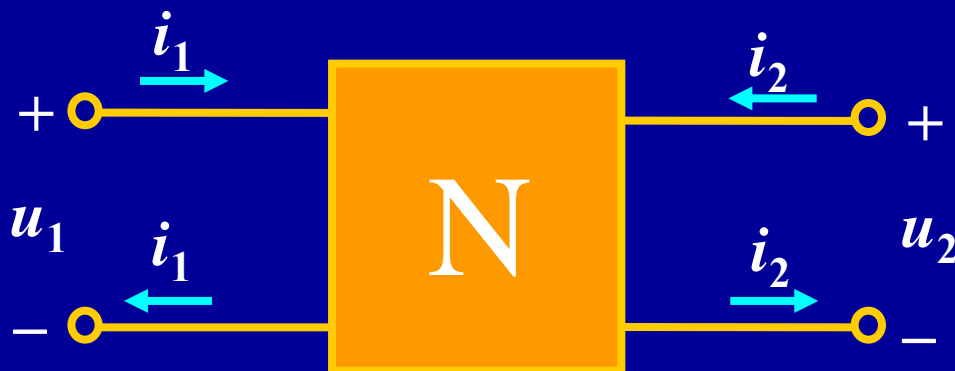
## 1. 端口 (port)



端口由一对端钮构成，且满足如下端口条件：从一个端钮流入的电流等于从另一个端钮流出的电流。

## 2. 二端口 (two-port)

当一个电路与外部电路通过两个端口连接时称此电路为双口网络。



### 3. 研究双口网络的意义

- (1) 双口网络应用很广，其分析方法易推广应用于 $n$ 端口网络；
- (2) 大网络可以分割成许多子网络（双口）进行分析；
- (3) 仅研究端口特性时，可以用双口网络的电路模型进行研究。

### 4. 分析方法

- (1) 分析前提：讨论初始条件为零的无源双口网络；
- (2) 找出两个端口的电压、电流关系的独立网络方程，这些方程通过一些参数来表示。

## 10.2 双口网络的参数和方程

### 约定

#### 1. 讨论范围

线性  $R$ 、 $L$ 、 $C$ 、 $M$  与线性受控源

不含独立源

#### 2. 参考方向如图





端口物理量4个



$i_1$   $i_2$   $u_1$   $u_2$

端口电压电流有六种不同的方程来表示，即可用六套参数描述双口网络。

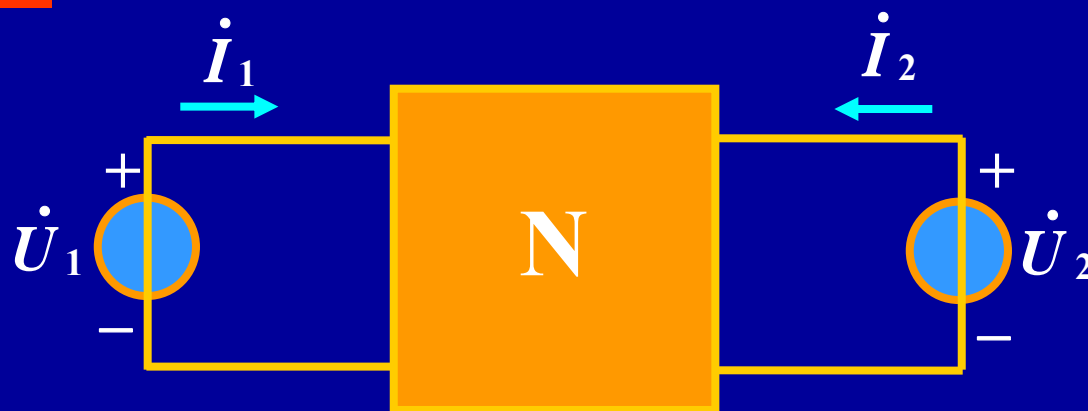
$$\begin{matrix} i_1 \\ i_2 \end{matrix} \Leftrightarrow \begin{matrix} u_1 \\ u_2 \end{matrix}$$

$$\begin{matrix} u_1 \\ i_1 \end{matrix} \Leftrightarrow \begin{matrix} u_2 \\ i_2 \end{matrix}$$

$$\begin{matrix} u_1 \\ i_2 \end{matrix} \Leftrightarrow \begin{matrix} i_1 \\ u_2 \end{matrix}$$

# 1. Y 参数和方程

## (1) Y 参数方程



采用相量形式(正弦稳态)。将两个端口各施加一电压源，则端口电流可视为这些电压源的叠加作用产生。

即：

$$\begin{cases} \dot{I}_1 = Y_{11}\dot{U}_1 + Y_{12}\dot{U}_2 \\ \dot{I}_2 = Y_{21}\dot{U}_1 + Y_{22}\dot{U}_2 \end{cases}$$

Y 参数方程



写成矩阵形式为：

$$\begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{I}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y_{11} & Y_{12} \\ Y_{21} & Y_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{U}_2 \end{bmatrix} \quad [Y] = \begin{bmatrix} Y_{11} & Y_{12} \\ Y_{21} & Y_{22} \end{bmatrix}$$

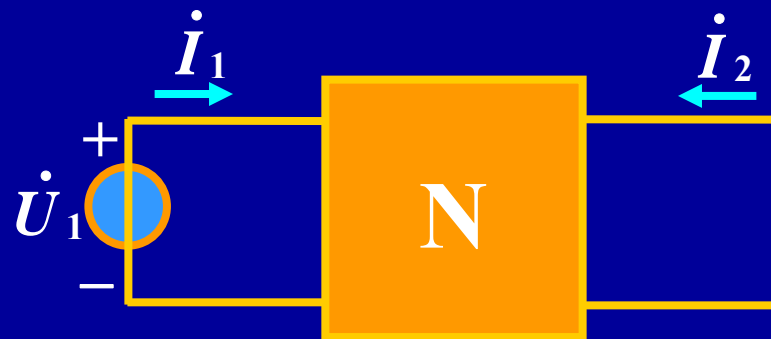
$Y$ 参数值由内部参数及连接关系决定。

$Y$  参数矩阵.

## (2) $Y$ 参数的物理意义及计算和测定

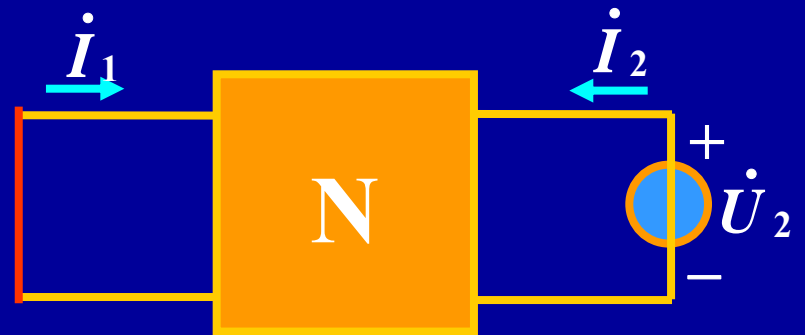
$$Y_{11} = \left. \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_1} \right|_{\dot{U}_2=0} \quad \text{自导纳}$$

$$Y_{21} = \left. \frac{\dot{I}_2}{\dot{U}_1} \right|_{\dot{U}_2=0} \quad \text{转移导纳}$$



$$Y_{12} = \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_2} \Big|_{\dot{U}_1=0} \quad \text{转移导纳}$$

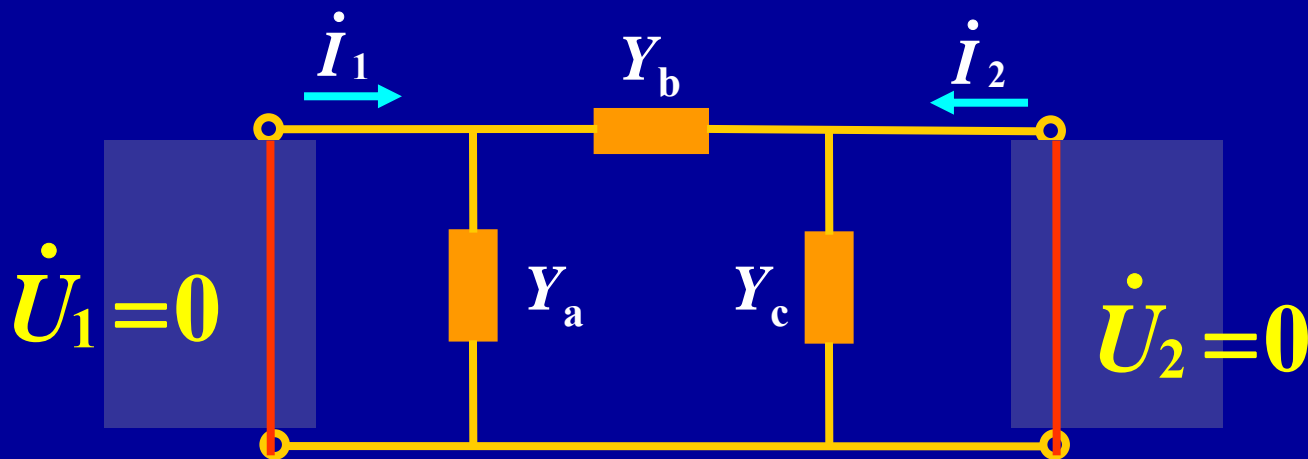
$$Y_{22} = \frac{\dot{I}_2}{\dot{U}_2} \Big|_{\dot{U}_1=0} \quad \text{自导纳}$$



$Y \rightarrow$  短路导纳参数

例1 求 $Y$ 参数。

解



$$Y_{11} = \left. \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_1} \right|_{\dot{U}_2=0} = Y_a + Y_b$$

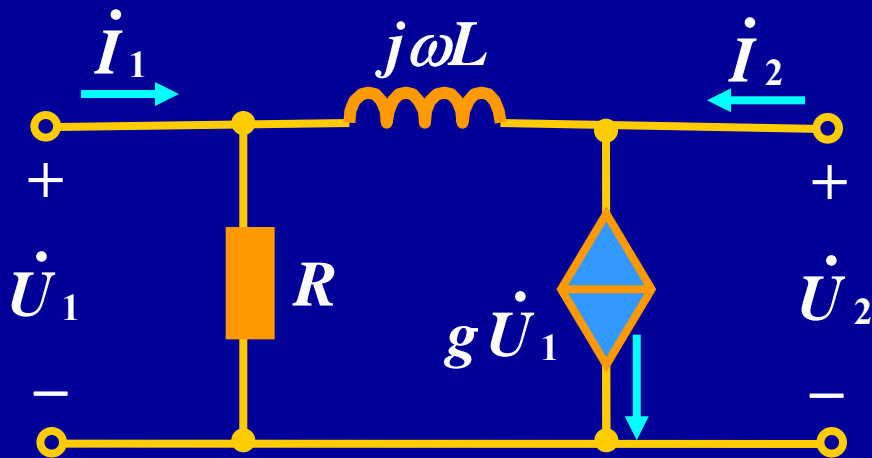
$$Y_{12} = \left. \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_2} \right|_{\dot{U}_1=0} = -Y_b$$

$$Y_{21} = \left. \frac{\dot{I}_2}{\dot{U}_1} \right|_{\dot{U}_2=0} = -Y_b$$

$$Y_{22} = \left. \frac{\dot{I}_2}{\dot{U}_2} \right|_{\dot{U}_1=0} = Y_b + Y_c$$

例2 求 $Y$ 参数。

解 直接列方程求解



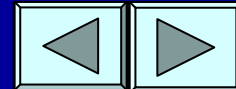
$$\dot{I}_1 = \frac{\dot{U}_1}{R} + \frac{\dot{U}_1 - \dot{U}_2}{j\omega L} = \left(\frac{1}{R} + \frac{1}{j\omega L}\right)\dot{U}_1 - \frac{1}{j\omega L}\dot{U}_2$$

$$\dot{I}_2 = g\dot{U}_1 + \frac{\dot{U}_2 - \dot{U}_1}{j\omega L} = \left(g - \frac{1}{j\omega L}\right)\dot{U}_1 + \frac{1}{j\omega L}\dot{U}_2$$

$$[Y] = \begin{bmatrix} \frac{1}{R} + \frac{1}{j\omega L} & -\frac{1}{j\omega L} \\ g - \frac{1}{j\omega L} & \frac{1}{j\omega L} \end{bmatrix}$$

$$g = 0 \rightarrow$$

$$Y_{12} = Y_{21} = -\frac{1}{j\omega L}$$



### (3) 互易二端口 (满足互易定理)

$$Y_{12} = \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_2} \Big|_{\dot{U}_1=0} \qquad Y_{21} = \frac{\dot{I}_2}{\dot{U}_1} \Big|_{\dot{U}_2=0}$$

当  $\dot{U}_1 = \dot{U}_2$  时,  $\dot{I}_1 = \dot{I}_2$



$$\mathbf{Y}_{12} = \mathbf{Y}_{21}$$

上例中有  $\mathbf{Y}_{12} = \mathbf{Y}_{21} = -\mathbf{Y}_b$

互易二端口四个参数中只有三个是独立的。

#### (4) 对称二端口

电路结构左右对称的一般为对称二端口。

对称二端口 除  $Y_{12} = Y_{21}$  外, 还满足  $Y_{11} = Y_{22}$ ,

上例中,  $Y_a = Y_c = Y$  时,  $Y_{11} = Y_{22} = Y + Y_b$

对称二端口只有两个参数是独立的。

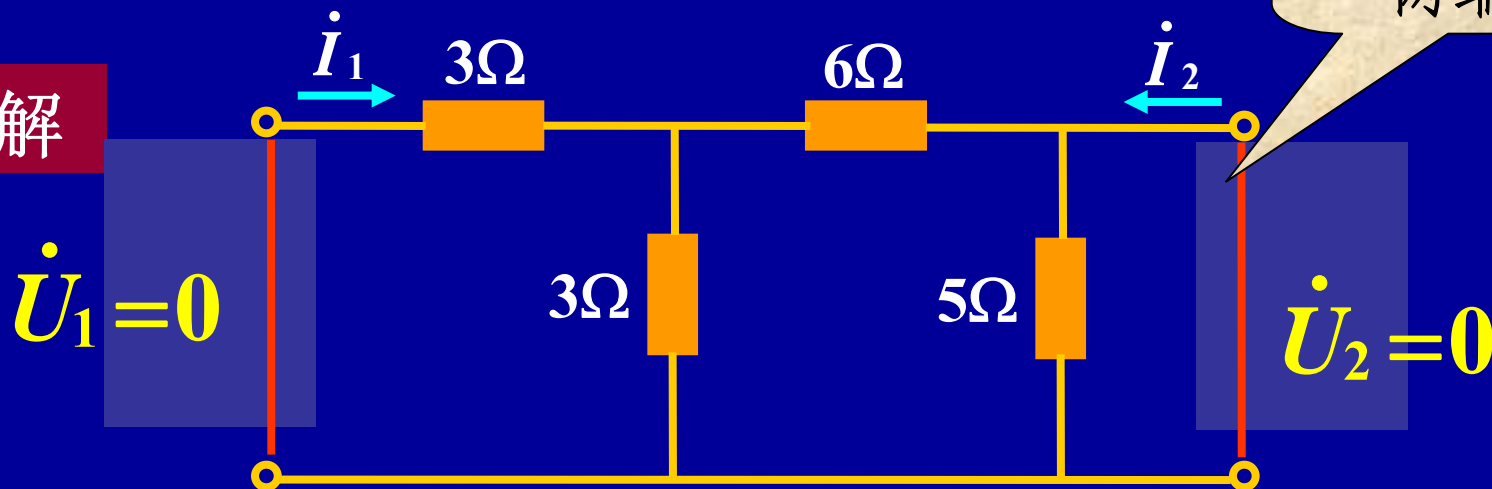
对称二端口是指两个端口电气特性上对称。结构不对称的二端口, 其电气特性可能是对称的, 这样的二端口也是对称二端口。

例

求 $Y$ 参数。

为互易对称  
两端口

解

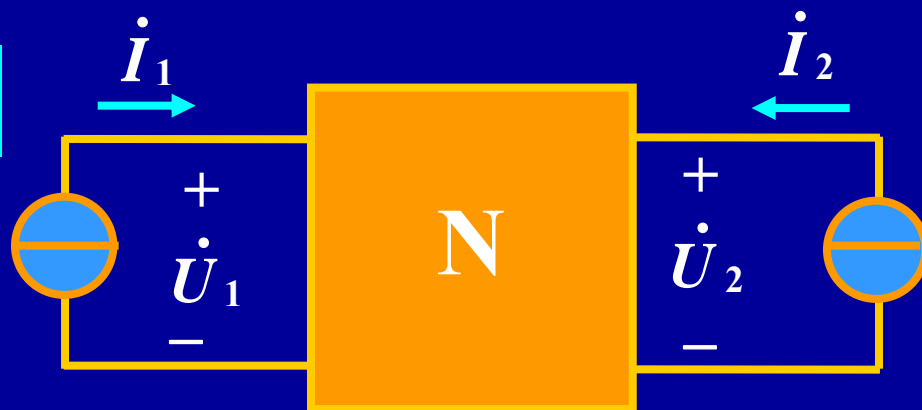


$$Y_{11} = \left. \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_1} \right|_{\dot{U}_2=0} = \frac{1}{3 // 6 + 3} = 0.2S \quad \text{---} \quad Y_{22} = \left. \frac{\dot{I}_2}{\dot{U}_2} \right|_{\dot{U}_1=0} = 0.2S$$

$$Y_{21} = \left. \frac{\dot{I}_2}{\dot{U}_1} \right|_{\dot{U}_2=0} = -0.0667S \quad \text{---} \quad Y_{12} = \left. \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_2} \right|_{\dot{U}_1=0} = -0.0667S$$

## 2. $Z$ 参数和方程

### (1) $Z$ 参数方程



将两个端口各施加一电流源，则端口电压可视为这些电流源的叠加作用产生。

$$\text{即: } \begin{cases} \dot{U}_1 = Z_{11} \dot{I}_1 + Z_{12} \dot{I}_2 \\ \dot{U}_2 = Z_{21} \dot{I}_1 + Z_{22} \dot{I}_2 \end{cases}$$

**$Z$  参数方程**

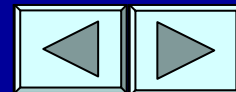


也可由 $Y$ 参数方程 
$$\begin{cases} \dot{I}_1 = Y_{11}\dot{U}_1 + Y_{12}\dot{U}_2 \\ \dot{I}_2 = Y_{21}\dot{U}_1 + Y_{22}\dot{U}_2 \end{cases} \quad \text{解出 } \dot{U}_1, \dot{U}_2.$$

即: 
$$\begin{cases} \dot{U}_1 = \frac{Y_{22}}{\Delta} \dot{I}_1 + \frac{-Y_{12}}{\Delta} \dot{I}_2 = Z_{11} \dot{I}_1 + Z_{12} \dot{I}_2 \\ \dot{U}_2 = \frac{-Y_{21}}{\Delta} \dot{I}_1 + \frac{Y_{11}}{\Delta} \dot{I}_2 = Z_{21} \dot{I}_1 + Z_{22} \dot{I}_2 \end{cases}$$

得到 $Z$ 参数方程。其中  $\Delta = Y_{11}Y_{22} - Y_{12}Y_{21}$

其矩阵形式为 
$$\begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{U}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{21} & Z_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{I}_2 \end{bmatrix} = \mathbf{Z} \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{I}_2 \end{bmatrix}$$



$$[Z] = \begin{bmatrix} Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{21} & Z_{22} \end{bmatrix}$$

**Z** 参数矩阵

$$[Z] = [Y]^{-1}$$

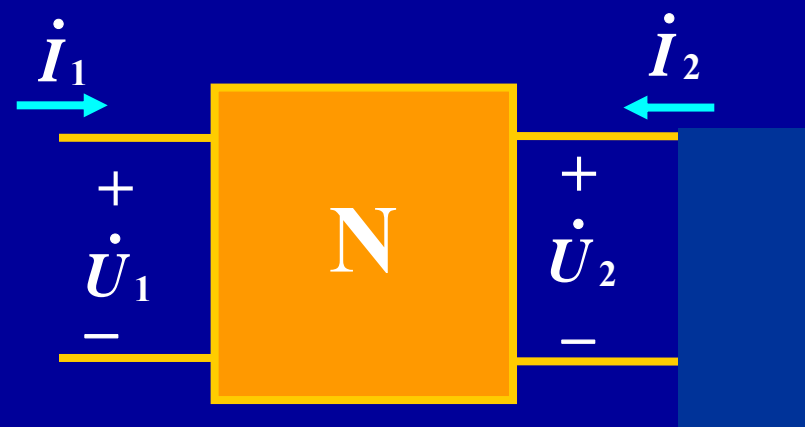
## (2) Z 参数的物理意义及计算和测定

$$Z_{11} = \frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_1} \Big|_{\dot{I}_2=0} \quad \text{入端阻抗}$$

$$Z_{21} = \frac{\dot{U}_2}{\dot{I}_1} \Big|_{\dot{I}_2=0} \quad \text{转移阻抗}$$

$$Z_{12} = \frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_2} \Big|_{\dot{I}_1=0} \quad \text{转移阻抗}$$

$$Z_{22} = \frac{\dot{U}_2}{\dot{I}_2} \Big|_{\dot{I}_1=0} \quad \text{入端阻抗}$$



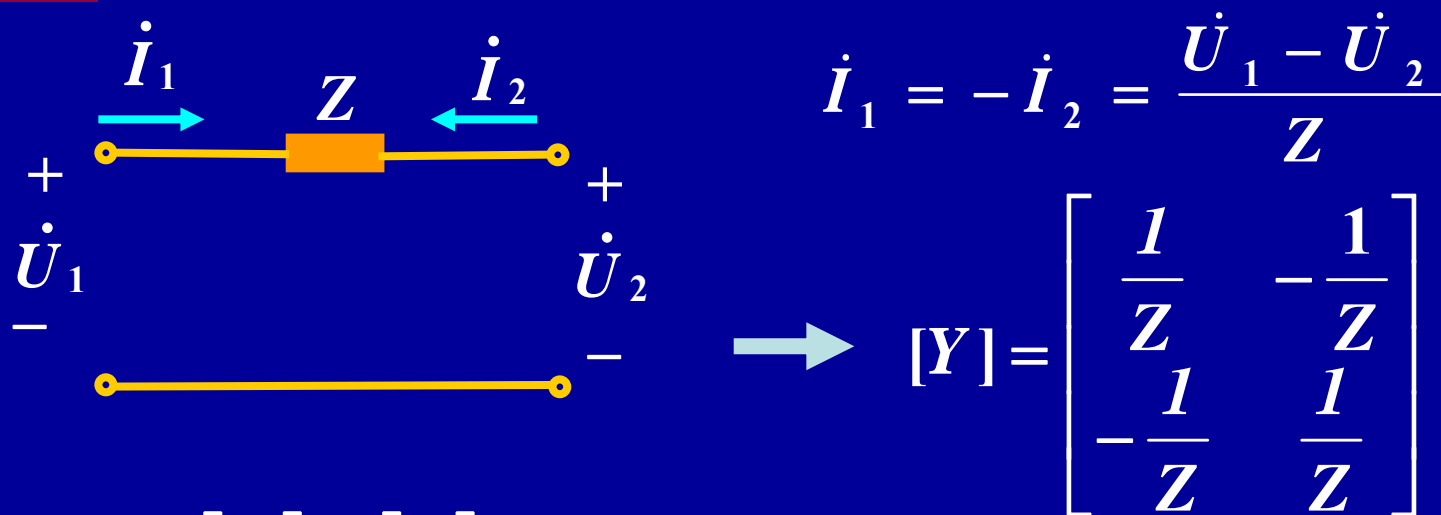
**Z**参数又称开路阻抗参数

### (3) 互易性和对称性

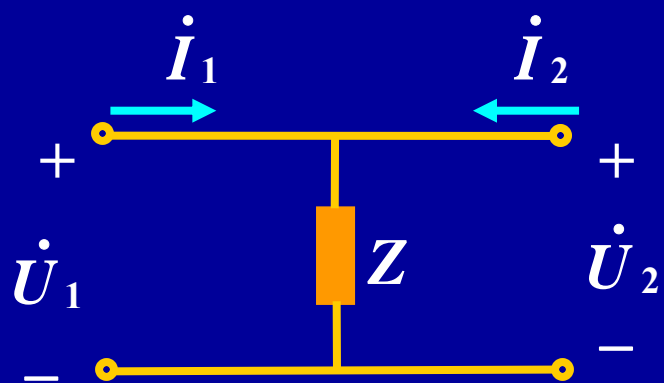
互易双口网络满足:  $Z_{12} = Z_{21}$

对称双口网络满足:  $Z_{11} = Z_{22}$

**注** 并非所有的双口网络均有  $Z, Y$  参数。



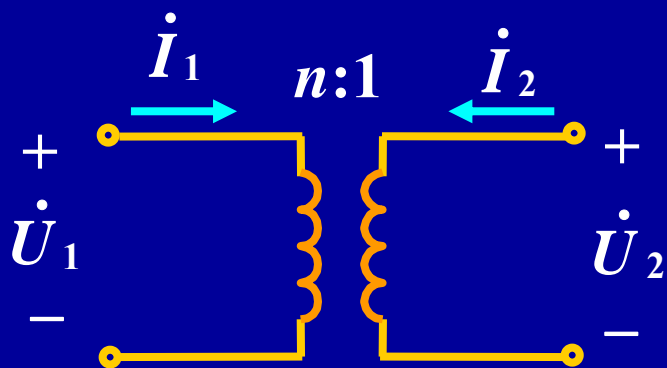
$[Z] = [Y]^{-1}$  不存在



$$\dot{U}_1 = \dot{U}_2 = Z(\dot{I}_1 + \dot{I}_2)$$

$$\rightarrow [Z] = \begin{bmatrix} Z & Z \\ Z & Z \end{bmatrix}$$

$$[Y] = [Z]^{-1} \quad \text{不存在}$$



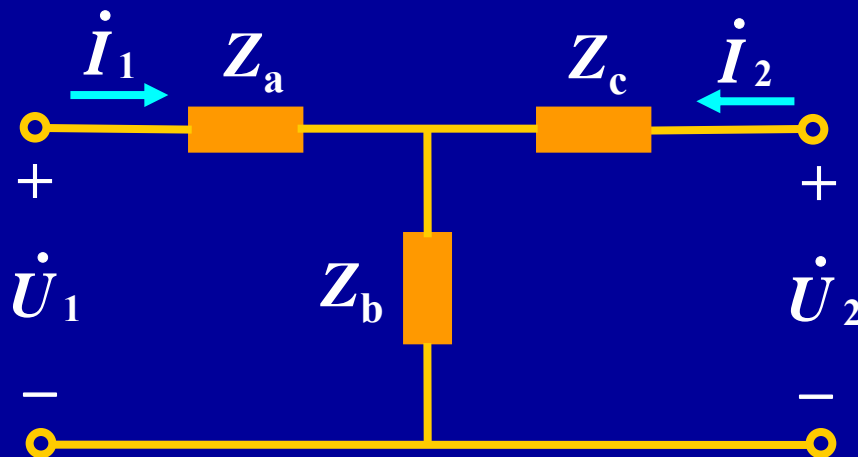
$$\dot{U}_1 = n \dot{U}_2$$

$$\dot{I}_1 = -\dot{I}_2 / n$$

$$[Y] \quad [Z] \quad \text{均不存在}$$

## 例1 求Z参数

### 解法1



$$Z_{11} = \left. \frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_1} \right|_{\dot{I}_2=0} = Z_a + Z_b$$

$$Z_{12} = \left. \frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_2} \right|_{\dot{I}_1=0} = Z_b$$

$$Z_{21} = \left. \frac{\dot{U}_2}{\dot{I}_1} \right|_{\dot{I}_2=0} = Z_b$$

$$Z_{22} = \left. \frac{\dot{U}_2}{\dot{I}_2} \right|_{\dot{I}_1=0} = Z_b + Z_c$$

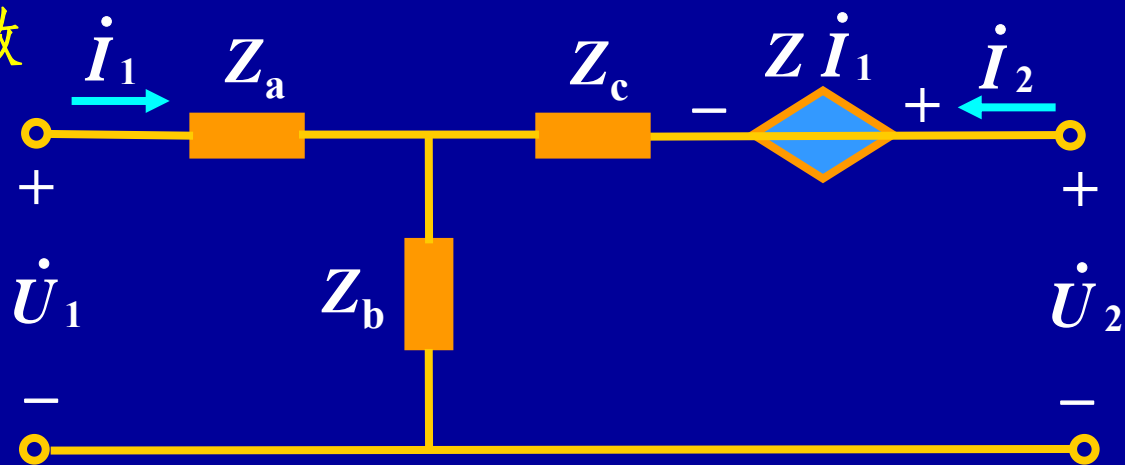
### 解法2 列KVL方程:

$$\dot{U}_1 = Z_a \dot{I}_1 + Z_b (\dot{I}_1 + \dot{I}_2) = (Z_a + Z_b) \dot{I}_1 + Z_b \dot{I}_2$$

$$\dot{U}_2 = Z_c \dot{I}_2 + Z_b (\dot{I}_1 + \dot{I}_2) = Z_b \dot{I}_1 + (Z_b + Z_c) \dot{I}_2$$

## 例2

求 $Z$ 参数



解

列KVL方程:

$$\dot{U}_1 = Z_a \dot{I}_1 + Z_b (\dot{I}_1 + \dot{I}_2) = (Z_a + Z_b) \dot{I}_1 + Z_b \dot{I}_2$$

$$\begin{aligned} \dot{U}_2 &= Z_c \dot{I}_2 + Z_b (\dot{I}_1 + \dot{I}_2) + Z \dot{I}_1 \\ &= (Z_b + Z) \dot{I}_1 + (Z_b + Z_c) \dot{I}_2 \end{aligned}$$

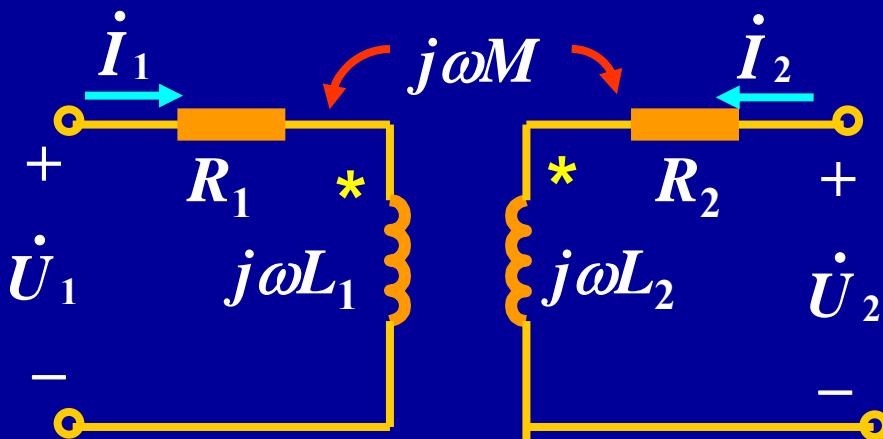
$$\rightarrow [Z] = \begin{bmatrix} Z_a + Z_b & Z_b \\ Z_b + Z & Z_b + Z_c \end{bmatrix}$$

## 例2 求Z、Y参数

解

$$\dot{U}_1 = (R_1 + j\omega L_1)\dot{I}_1 + j\omega M\dot{I}_2$$

$$\dot{U}_2 = j\omega M\dot{I}_1 + (R_2 + j\omega L_2)\dot{I}_2$$

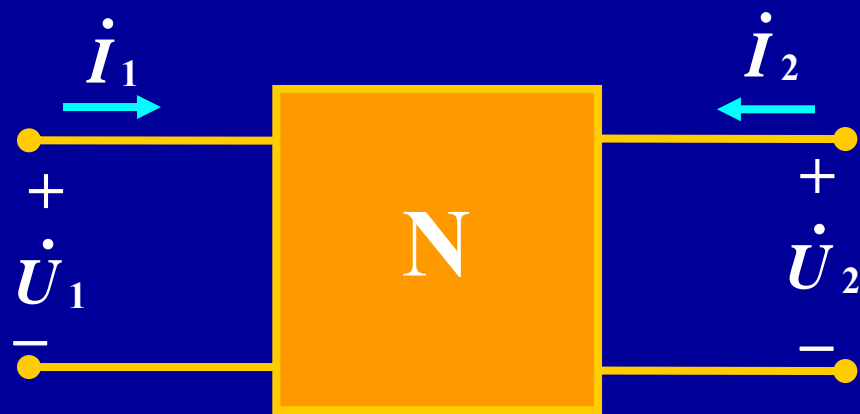


$$\rightarrow [Z] = \begin{bmatrix} R_1 + j\omega L_1 & j\omega M \\ j\omega M & R_2 + j\omega L_2 \end{bmatrix}$$

$$[Y] = [Z]^{-1} = \frac{1}{\begin{vmatrix} R_1 + j\omega L_1 & j\omega M \\ j\omega M & R_2 + j\omega L_2 \end{vmatrix}} \begin{bmatrix} R_2 + j\omega L_2 & -j\omega M \\ -j\omega M & R_1 + j\omega L_1 \end{bmatrix}$$

### 3. $T$ 参数和方程

#### (1) $T$ 参数和方程



定义: 
$$\begin{cases} \dot{U}_1 = A\dot{U}_2 - B\dot{I}_2 \\ \dot{I}_1 = C\dot{U}_2 - D\dot{I}_2 \end{cases}$$

$$\rightarrow \begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{I}_1 \end{bmatrix} = [T] \begin{bmatrix} \dot{U}_2 \\ -\dot{I}_2 \end{bmatrix}$$

$$[T] = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix}$$

注意符号

$T$  参数矩阵

$T$  参数也称为传输参数

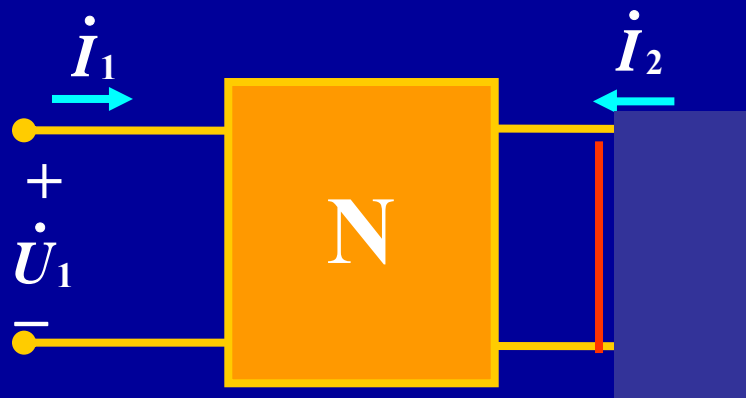


## (2) $T$ 参数的物理意义及计算和测定

$$\left. \begin{aligned} A &= \left. \frac{\dot{U}_1}{\dot{U}_2} \right|_{\dot{I}_2=0} \\ C &= \left. \frac{\dot{I}_1}{\dot{U}_2} \right|_{\dot{I}_2=0} \end{aligned} \right\} \begin{array}{l} \text{转移电压比} \\ \text{开路参数} \\ \text{转移导纳} \end{array}$$

$$\left. \begin{aligned} B &= \left. \frac{\dot{U}_1}{-\dot{I}_2} \right|_{\dot{U}_2=0} \\ D &= \left. \frac{\dot{I}_1}{-\dot{I}_2} \right|_{\dot{U}_2=0} \end{aligned} \right\} \begin{array}{l} \text{转移阻抗} \\ \text{短路参数} \\ \text{转移电流比} \end{array}$$

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = A\dot{U}_2 - B\dot{I}_2 \\ \dot{I}_1 = C\dot{U}_2 - D\dot{I}_2 \end{cases}$$



### (3) 互易性和对称性

$Y$  参数方程 
$$\begin{cases} \dot{I}_1 = Y_{11}\dot{U}_1 + Y_{12}\dot{U}_2 & (1) \\ \dot{I}_2 = Y_{21}\dot{U}_1 + Y_{22}\dot{U}_2 & (2) \end{cases}$$

由(2)得: 
$$\dot{U}_1 = -\frac{Y_{22}}{Y_{21}}\dot{U}_2 + \frac{1}{Y_{21}}\dot{I}_2 \quad (3)$$

将(3)代入(1)得: 
$$\dot{I}_1 = \left( Y_{12} - \frac{Y_{11}Y_{22}}{Y_{21}} \right) \dot{U}_2 + \frac{Y_{11}}{Y_{21}} \dot{I}_2$$

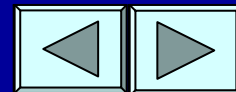
其中

$$A = -\frac{Y_{22}}{Y_{21}}$$

$$B = \frac{-1}{Y_{21}}$$

$$C = \frac{Y_{12}Y_{21} - Y_{11}Y_{22}}{Y_{21}}$$

$$D = -\frac{Y_{11}}{Y_{21}}$$



$$A = -\frac{Y_{22}}{Y_{21}} \quad B = \frac{-1}{Y_{21}} \quad C = \frac{Y_{12}Y_{21} - Y_{11}Y_{22}}{Y_{21}} \quad D = -\frac{Y_{11}}{Y_{21}}$$

互易双口网络:  $Y_{12} = Y_{21} \longrightarrow AD - BC = 1$

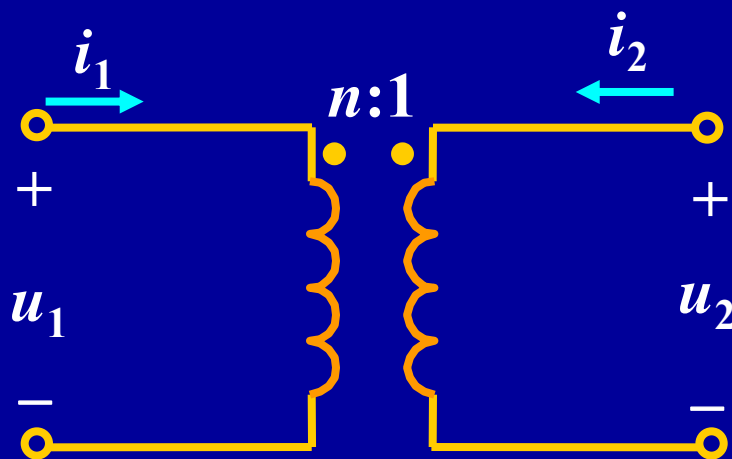
对称双口网络:  $Y_{11} = Y_{22} \longrightarrow A = D$

例1

$$\begin{cases} u_1 = nu_2 \\ i_1 = -\frac{1}{n}i_2 \end{cases}$$

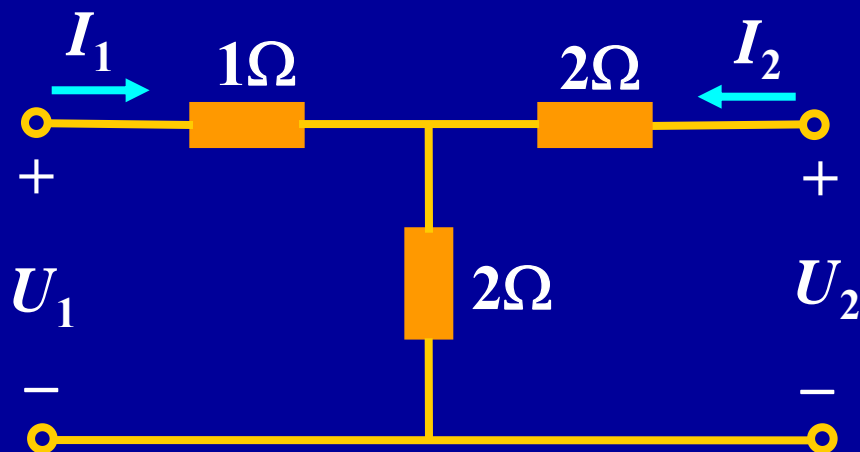
即

$$\begin{bmatrix} u_1 \\ i_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} n & 0 \\ 0 & \frac{1}{n} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_2 \\ -i_2 \end{bmatrix}$$



$$\begin{bmatrix} u_1 \\ i_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} n & 0 \\ 0 & \frac{1}{n} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_2 \\ -i_2 \end{bmatrix} \longrightarrow [T] = \begin{bmatrix} n & 0 \\ 0 & \frac{1}{n} \end{bmatrix}$$

例2



$$A = \left. \frac{U_1}{U_2} \right|_{I_2=0} = 1.5$$

$$C = \left. \frac{I_1}{U_2} \right|_{I_2=0} = 0.5 \text{ S}$$

$$B = \left. \frac{U_1}{-I_2} \right|_{U_2=0} = 4 \Omega$$

$$D = \left. \frac{I_1}{-I_2} \right|_{U_2=0} = 2$$

## 4. $H$ 参数和方程

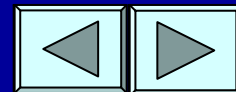
$H$  参数也称为混合参数，常用于晶体管等效电路。

### (1) $H$ 参数和方程

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = H_{11}\dot{I}_1 + H_{12}\dot{U}_2 \\ \dot{I}_2 = H_{21}\dot{I}_1 + H_{22}\dot{U}_2 \end{cases}$$

矩阵形式:

$$\begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{I}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} H_{11} & H_{12} \\ H_{21} & H_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{U}_2 \end{bmatrix} = [H] \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{U}_2 \end{bmatrix}$$



## (2) $H$ 参数的物理意义计算与测定

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = H_{11}\dot{I}_1 + H_{12}\dot{U}_2 \\ \dot{I}_2 = H_{21}\dot{I}_1 + H_{22}\dot{U}_2 \end{cases}$$

$$\left. \begin{aligned} H_{11} &= \left. \frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_1} \right|_{\dot{U}_2=0} \\ H_{21} &= \left. \frac{\dot{I}_2}{\dot{I}_1} \right|_{\dot{U}_2=0} \end{aligned} \right\} \begin{array}{l} \text{输入阻抗} \\ \text{短路参数} \\ \text{电流转移比} \end{array}$$
$$\left. \begin{aligned} H_{12} &= \left. \frac{\dot{U}_1}{\dot{U}_2} \right|_{\dot{I}_1=0} \\ H_{22} &= \left. \frac{\dot{I}_2}{\dot{U}_2} \right|_{\dot{I}_1=0} \end{aligned} \right\} \begin{array}{l} \text{电压转移比} \\ \text{开路参数} \\ \text{入端阻抗} \end{array}$$

## (3) 互易性和对称性

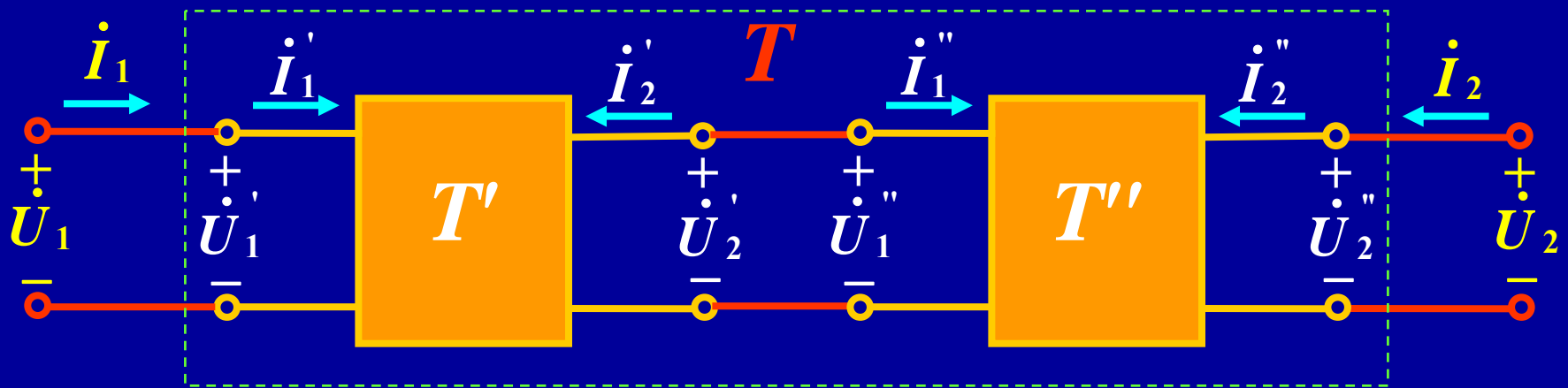
互易双口网络:  $H_{12} = -H_{21}$

对称双口网络:  $H_{11}H_{22} - H_{12}H_{21} = 1$

## 10.4 双口网络的连接

一个复杂双口网络可以看作是由若干简单的双口 按某种方式联接而成，这将使电路分析得到简化；

### 1. 级联 (链联)



设  $[T'] = \begin{bmatrix} A' & B' \\ C' & D' \end{bmatrix} \quad [T''] = \begin{bmatrix} A'' & B'' \\ C'' & D'' \end{bmatrix}$

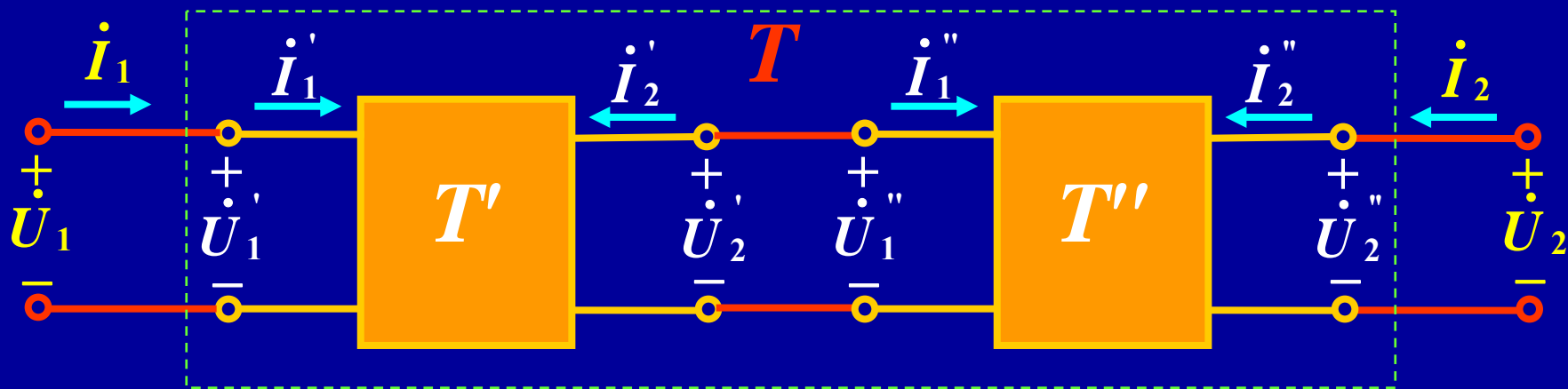
即  $\begin{bmatrix} \dot{U}'_1 \\ \dot{I}'_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A' & B' \\ C' & D' \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}'_2 \\ -\dot{I}'_2 \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} \dot{U}''_1 \\ \dot{I}''_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A'' & B'' \\ C'' & D'' \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}''_2 \\ -\dot{I}''_2 \end{bmatrix}$

级联后  $\begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{I}_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{U}'_1 \\ \dot{I}'_1 \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} \dot{U}'_2 \\ -\dot{I}'_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{U}''_1 \\ \dot{I}''_1 \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} \dot{U}''_2 \\ -\dot{I}''_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{U}_2 \\ -\dot{I}_2 \end{bmatrix}$

则  $\begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{I}_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{U}'_1 \\ \dot{I}'_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A' & B' \\ C' & D' \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}'_2 \\ -\dot{I}'_2 \end{bmatrix}$

$$= \begin{bmatrix} A' & B' \\ C' & D' \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A'' & B'' \\ C'' & D'' \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}_2 \\ -\dot{I}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}_2 \\ -\dot{I}_2 \end{bmatrix}$$





则

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

即:  $[T] = [T'][T'']$

**结论**

级联后所得复合双口网络  $T$  参数矩阵等于级联的双口网络  $T$  参数矩阵相乘。上述结论可推广到  $n$  个双口网络级联的关系。

## 注意

(1) 级联时 $T$ 参数是矩阵相乘的关系，不是对应元素相乘。

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

显然  $A = A'A'' + B'C'' \neq A'A''$

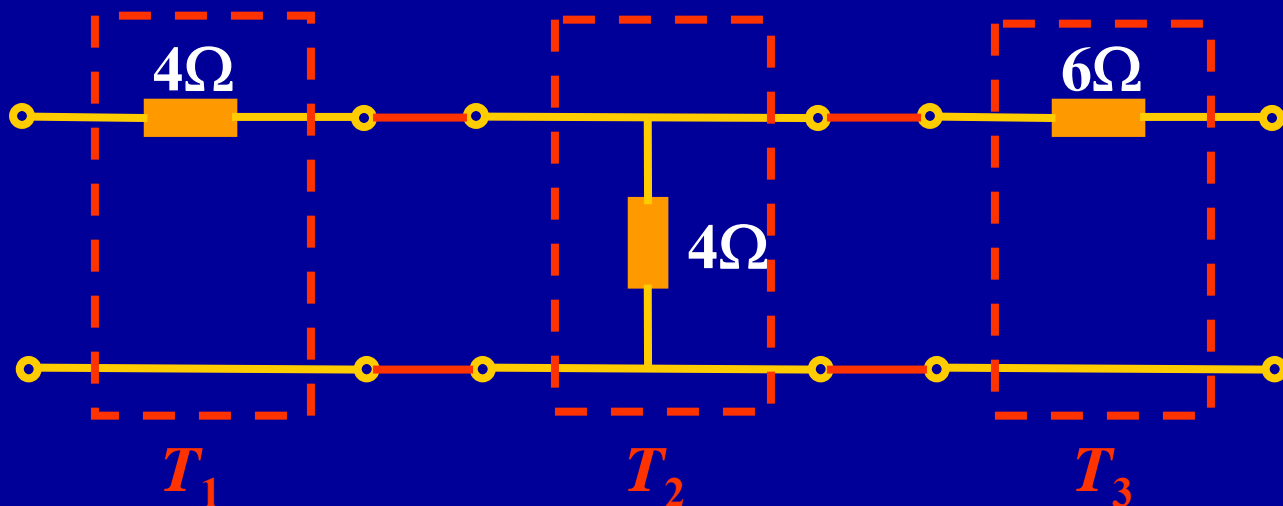
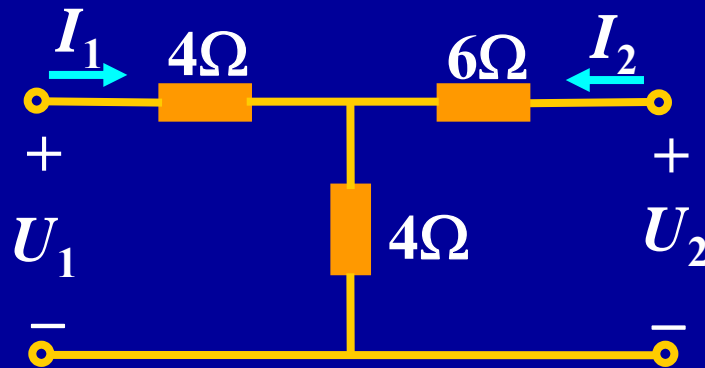
(2) 级联时各双口网络的端口条件不会被破坏。

例

易求出

$$T_1 = \begin{bmatrix} 1 & 4\Omega \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

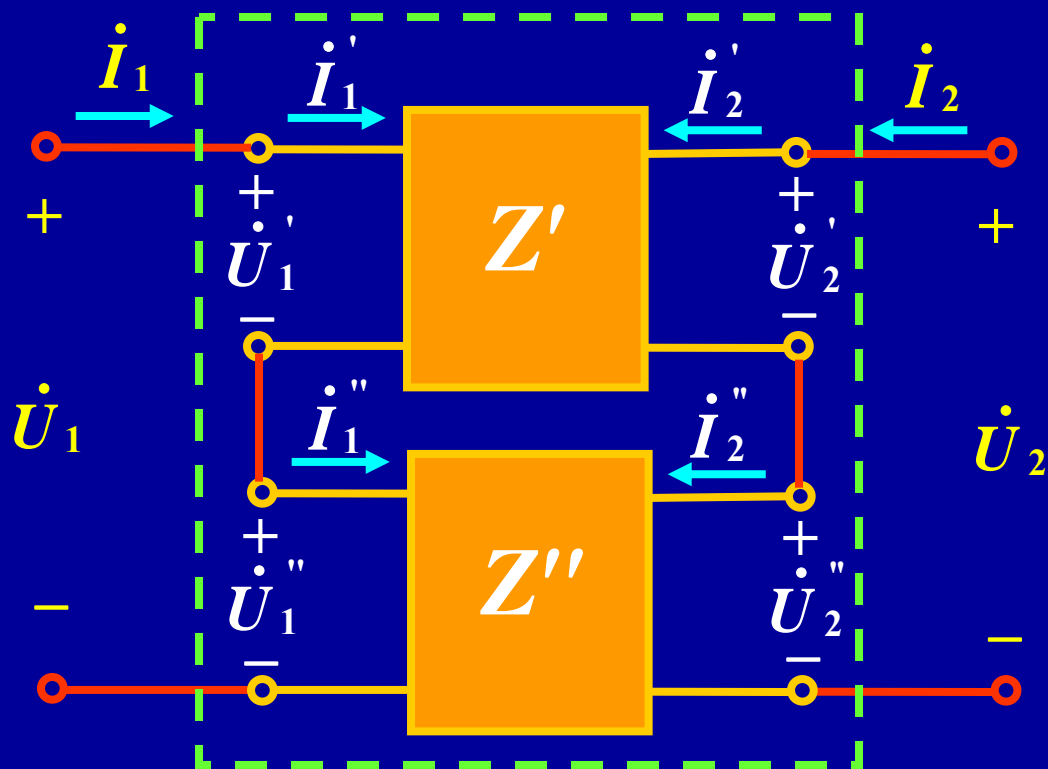
$$T_2 = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0.25 \text{ S} & 1 \end{bmatrix} \quad T_3 = \begin{bmatrix} 1 & 6\Omega \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$



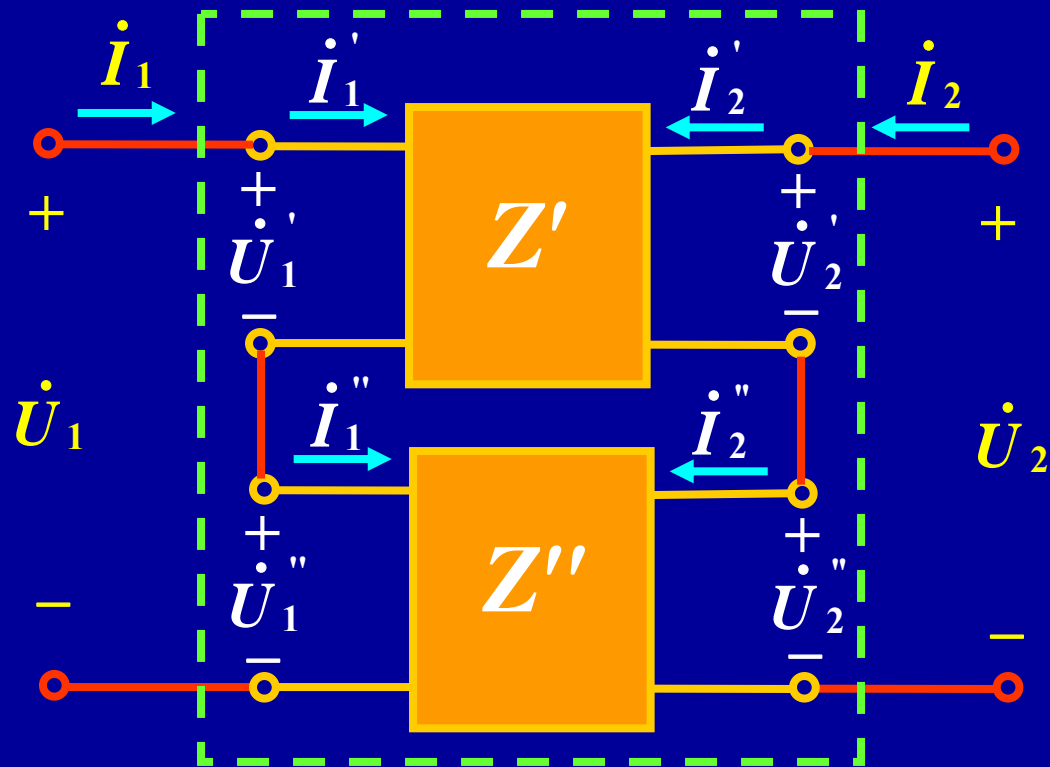
则  $[T] = [T_1][T_2][T_3] = \begin{bmatrix} 1 & 4 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0.25 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 6 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2 & 16\Omega \\ 0.25 \text{ S} & 2.5 \end{bmatrix}$

## 2. 串联

联接方式如图，采用  $Z$  参数方便。



$$\begin{bmatrix} \dot{U}_1' \\ \dot{U}_2' \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z'_{11} & Z'_{12} \\ Z'_{21} & Z'_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{I}_1' \\ \dot{I}_2' \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} \dot{U}_1'' \\ \dot{U}_2'' \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z''_{11} & Z''_{12} \\ Z''_{21} & Z''_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{I}_1'' \\ \dot{I}_2'' \end{bmatrix}$$



$$\begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{I}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{I}_1' \\ \dot{I}_2' \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{I}_1'' \\ \dot{I}_2'' \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{U}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{U}_1' \\ \dot{U}_2' \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \dot{U}_1'' \\ \dot{U}_2'' \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{U}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{U}'_1 \\ \dot{U}'_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \dot{U}''_1 \\ \dot{U}''_2 \end{bmatrix} = [\mathbf{Z}'] \begin{bmatrix} \dot{I}'_1 \\ \dot{I}'_2 \end{bmatrix} + [\mathbf{Z}''] \begin{bmatrix} \dot{I}''_1 \\ \dot{I}''_2 \end{bmatrix}$$

$$= \{[\mathbf{Z}'] + [\mathbf{Z}'']\} \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{I}_2 \end{bmatrix} = [\mathbf{Z}] \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{I}_2 \end{bmatrix}$$

则

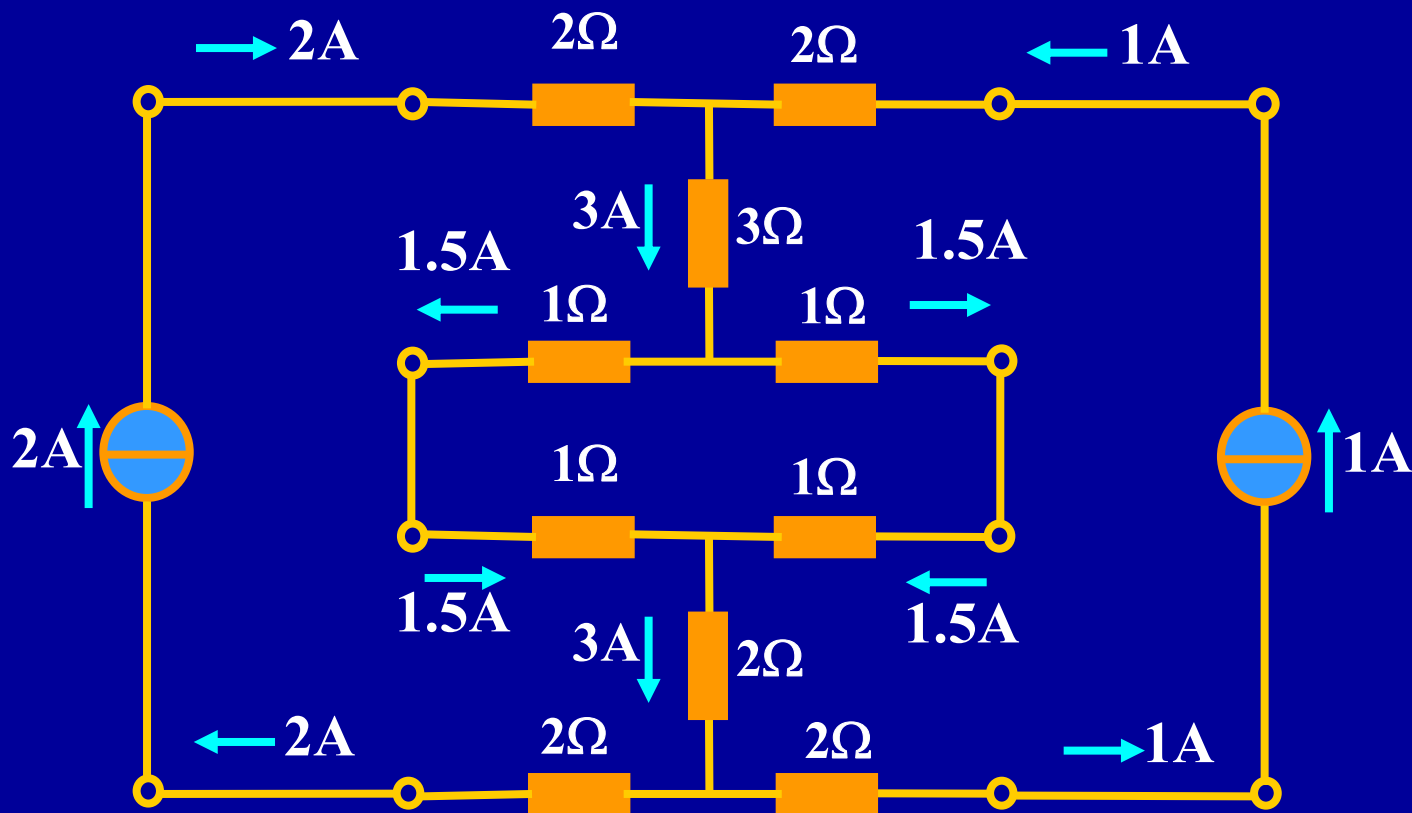
$$[\mathbf{Z}] = [\mathbf{Z}'] + [\mathbf{Z}']$$

结论

串联后复合双口网络 $\mathbf{Z}$  参数矩阵等于原双口网络 $\mathbf{Z}$  参数矩阵相加。可推广到 $n$ 端口串联。

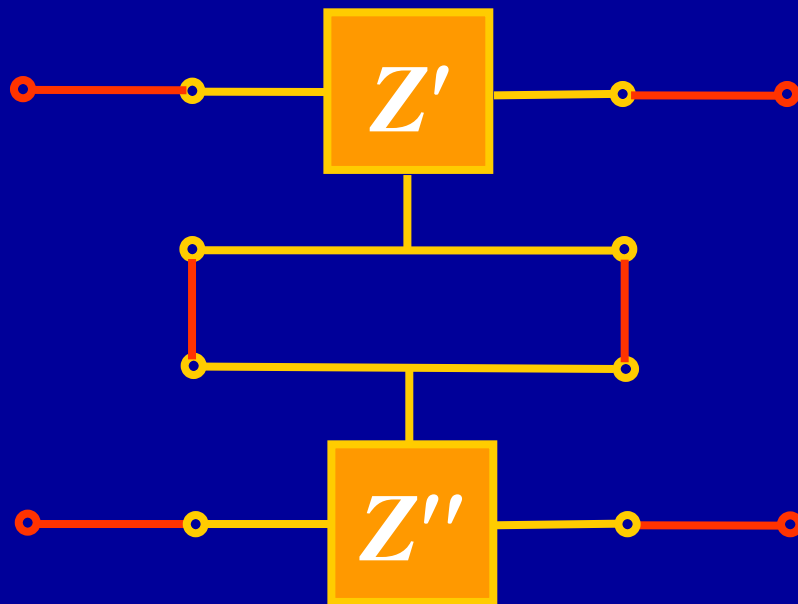
注

(1) 串联后端口条件可能被破坏。需检查端口条件。



端口条件破坏！

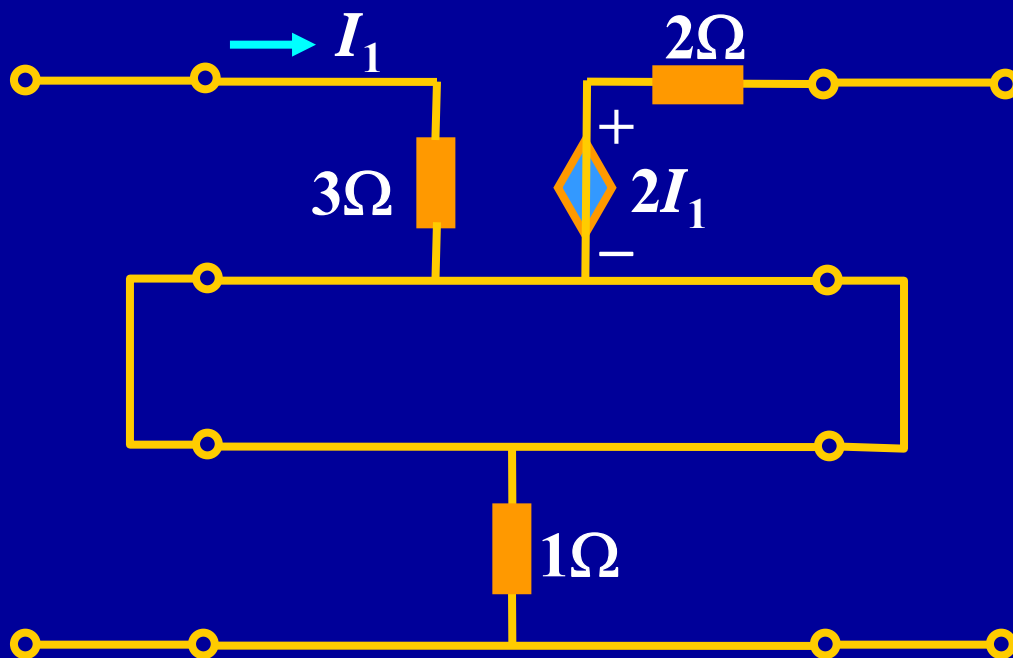
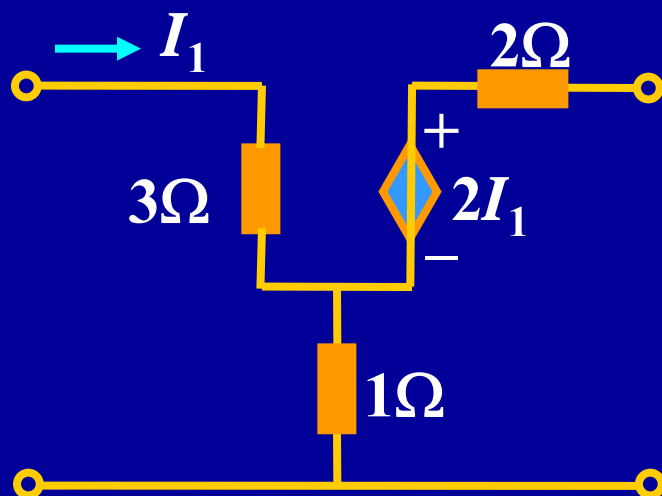
(2) 具有公共端的二端口，将公共端串联时将不会破坏端口条件。



端口条件不会破坏.

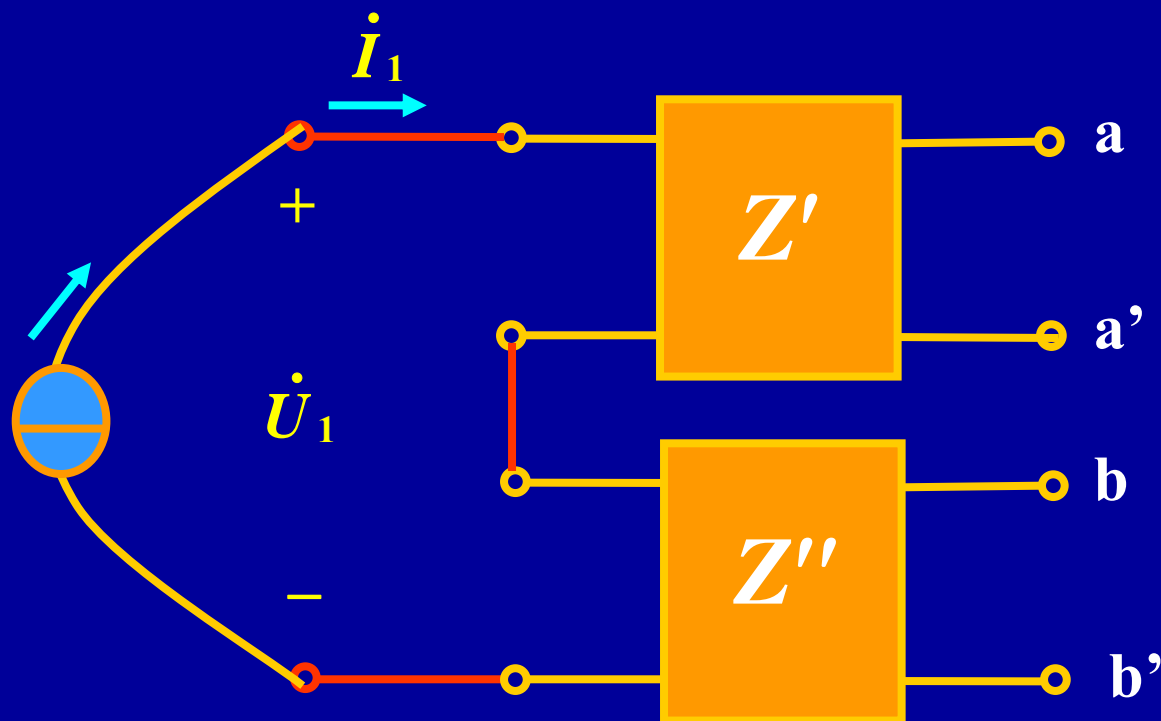


例



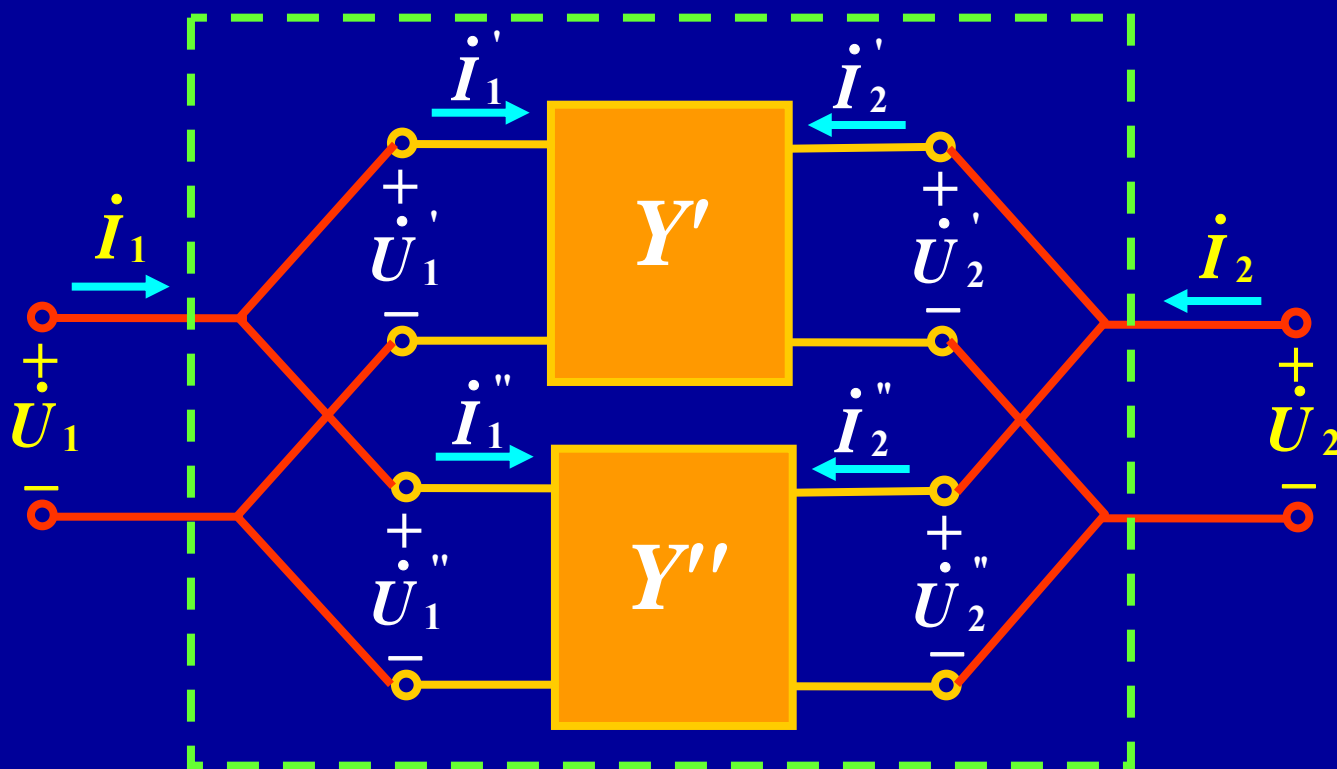
### (3) 检查是否满足串联端口条件的方法:

输入串联端与电流源相连接， $a'$ 与 $b$ 间的电压为零，则输出端串联后，输入端仍能满足端口条件。用类似的方法可以检查输出端是否满足端口条件。

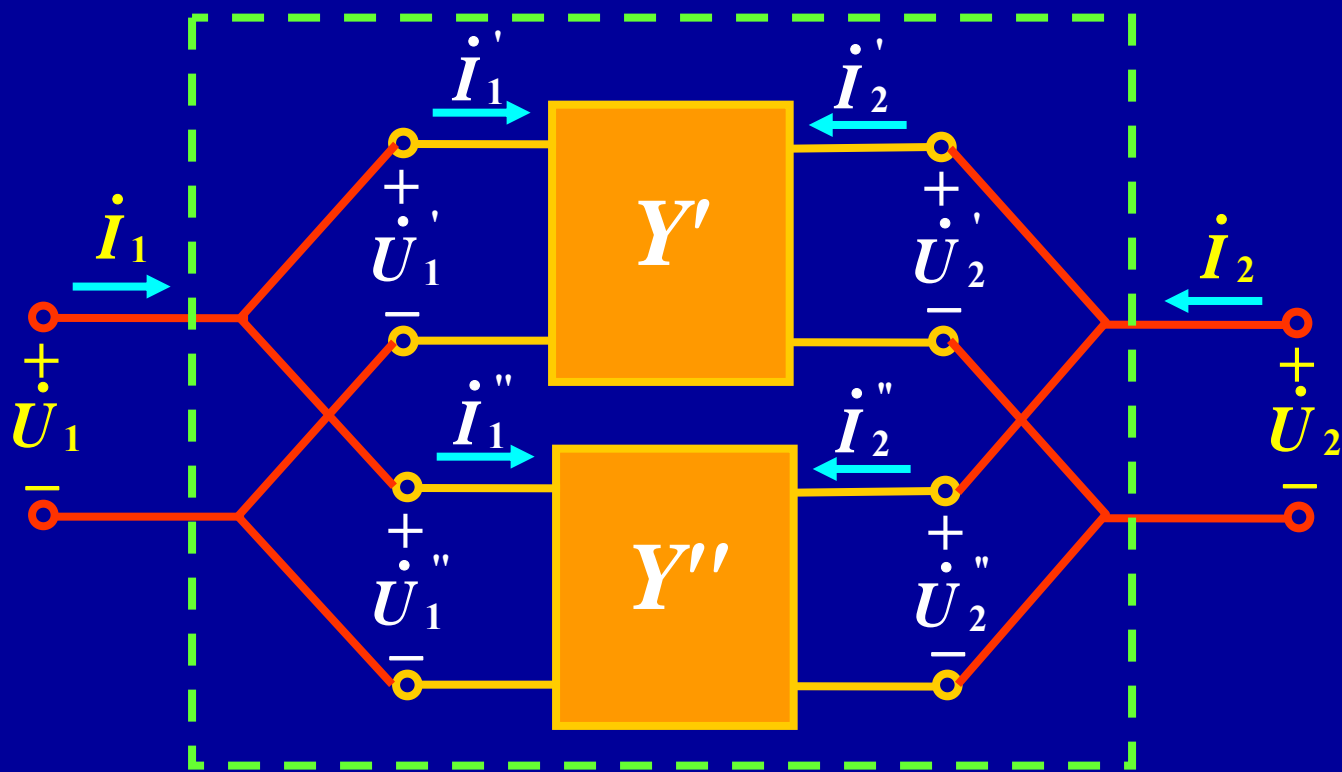


### 3. 并联

并联联接方式如下图。并联采用 $Y$ 参数方便。



$$\begin{bmatrix} \dot{I}'_1 \\ \dot{I}'_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y'_{11} & Y'_{12} \\ Y'_{21} & Y'_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}'_1 \\ \dot{U}'_2 \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} \dot{I}''_1 \\ \dot{I}''_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y''_{11} & Y''_{12} \\ Y''_{21} & Y''_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}''_1 \\ \dot{U}''_2 \end{bmatrix}$$



并联后

$$\begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{U}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{U}'_1 \\ \dot{U}'_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{U}''_1 \\ \dot{U}''_2 \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{I}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{I}'_1 \\ \dot{I}'_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \dot{I}''_1 \\ \dot{I}''_2 \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned}
 \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{I}_2 \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} \dot{I}'_1 \\ \dot{I}'_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \dot{I}''_1 \\ \dot{I}''_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y'_{11} & Y'_{12} \\ Y'_{21} & Y'_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}'_1 \\ \dot{U}'_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} Y''_{11} & Y''_{12} \\ Y''_{21} & Y''_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}''_1 \\ \dot{U}''_2 \end{bmatrix} \\
 &= \left\{ \begin{bmatrix} Y'_{11} & Y'_{12} \\ Y'_{21} & Y'_{22} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} Y''_{11} & Y''_{12} \\ Y''_{21} & Y''_{22} \end{bmatrix} \right\} \begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{U}_2 \end{bmatrix} \\
 &= \begin{bmatrix} Y'_{11} + Y''_{11} & Y'_{12} + Y''_{12} \\ Y'_{21} + Y''_{21} & Y'_{22} + Y''_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{U}_2 \end{bmatrix} = [Y] \begin{bmatrix} \dot{U}_1 \\ \dot{U}_2 \end{bmatrix}
 \end{aligned}$$

可得

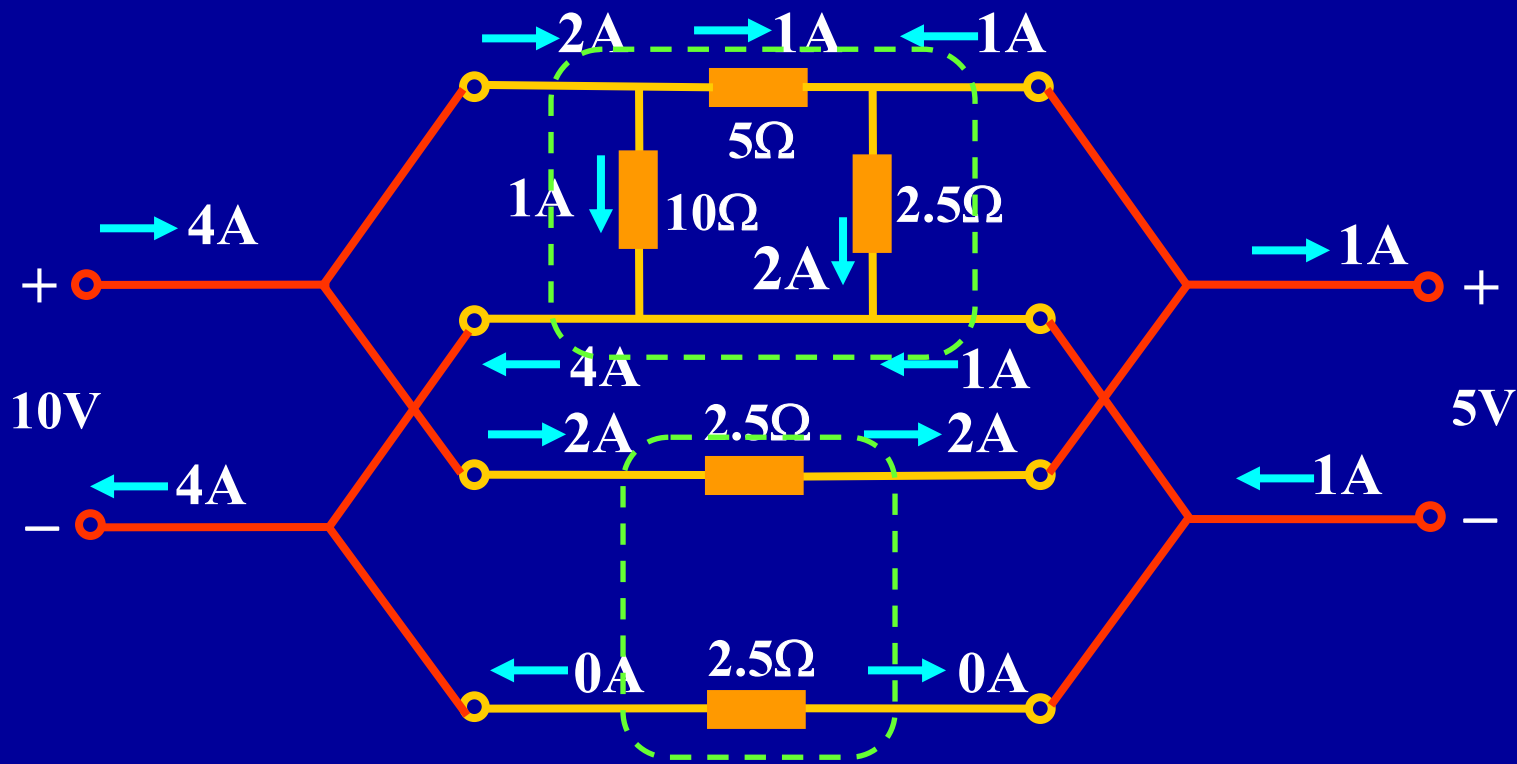
$$[Y] = [Y'] + [Y'']$$

## 结论

双口网络并联所得复合双口网络的 $Y$  参数矩阵等于两个双口网络 $Y$  参数矩阵相加。

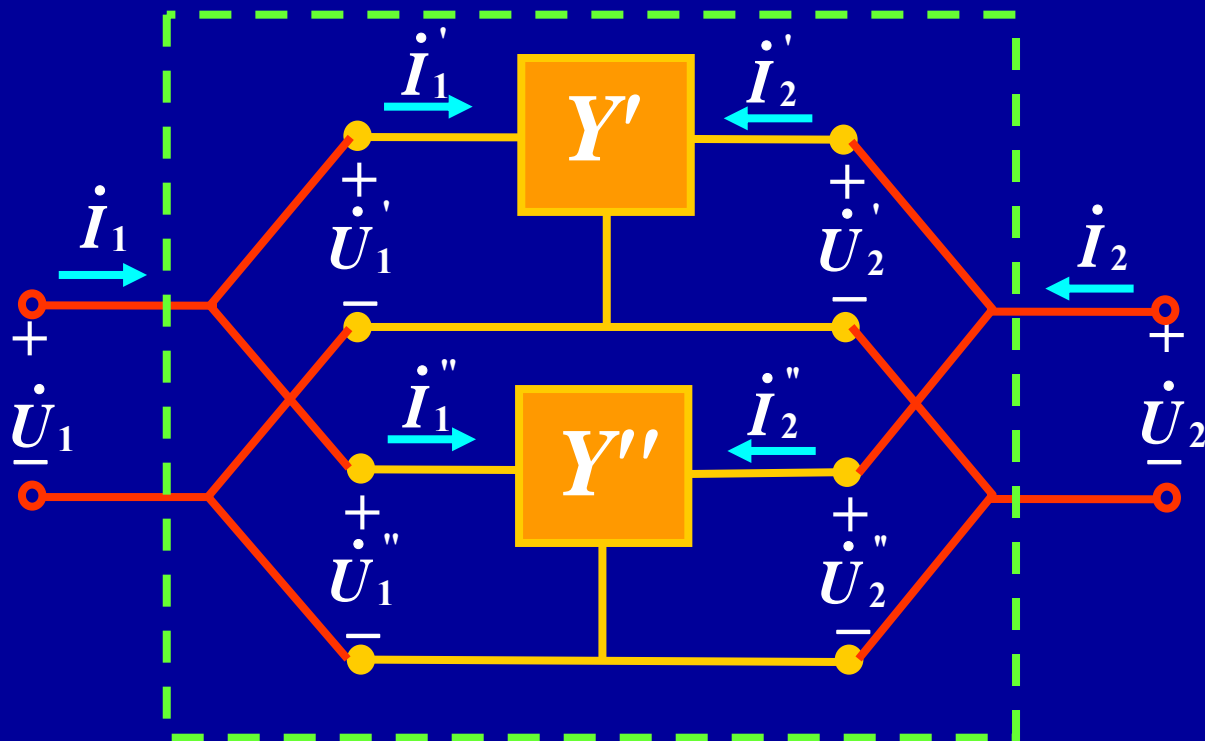
注

(1) 两个双口网络并联时，其端口条件可能被破坏此时上述关系式就不成立。

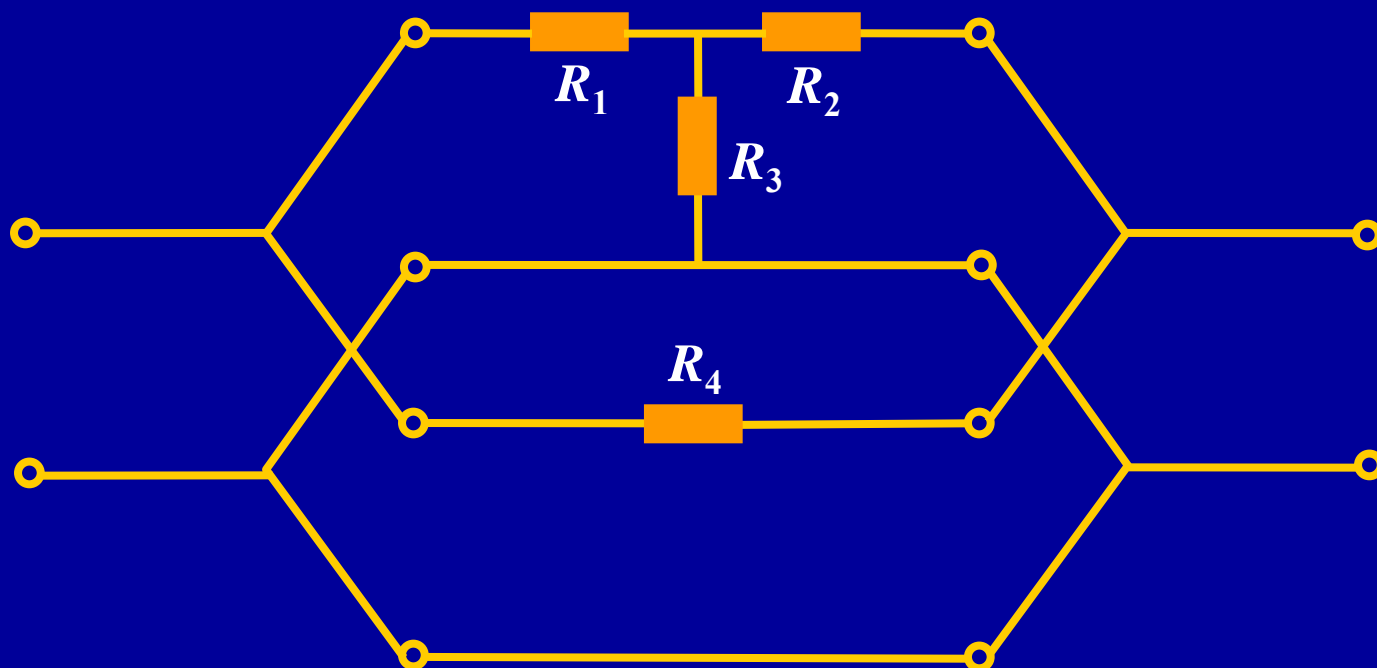
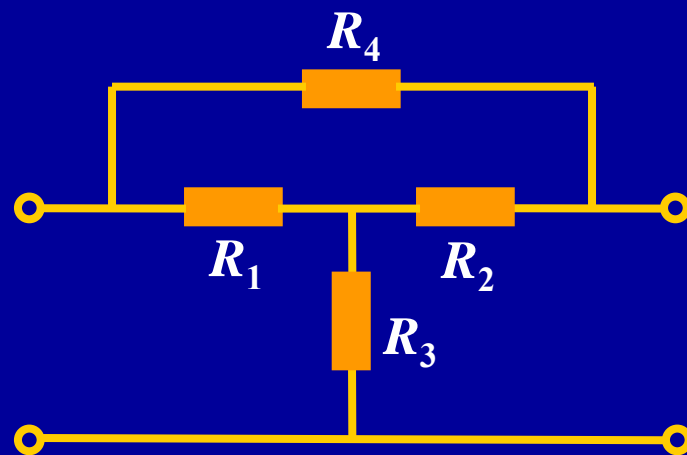


并联后端口条件破坏。

- (2) 具有公共端的双口网络(三端网络形成的二端口), 将公共端并在一起将不会破坏端口条件。



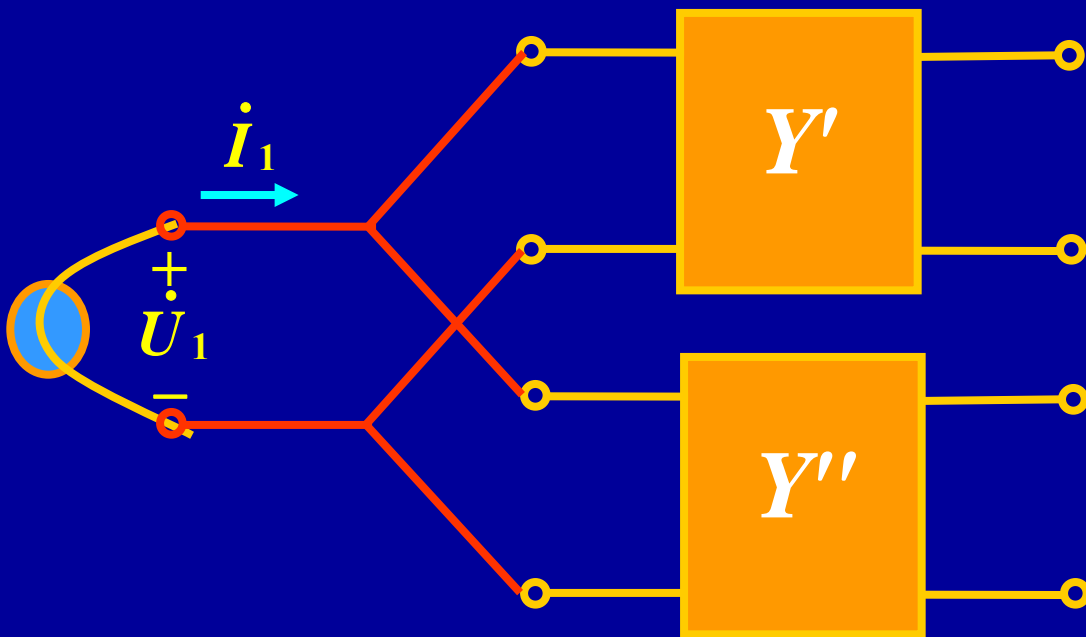
例





### (3) 检查是否满足并联端口条件的方法:

输入并联端与电压源相连接,  $Y'$ 、 $Y''$ 的输出端各自短接, 如两短接点之间的电压为零, 则输出端并联后, 输入端仍能满足端口条件。用类似的方法可以检查输出端是否满足端口条件。



## 10.5 回转器

### 10.5.1 回转器的电路符号及定义

端口电压和电流( $u_1$ 、 $i_1$ 、 $u_2$ 、 $i_2$ )取标准的参考方向。

图中 $r$ 称为回转电阻(单位欧姆),  $g$ 称为回转电导(单位西门子)。

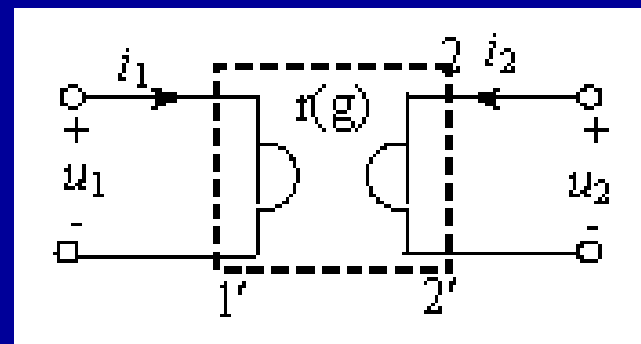
其端口约束关系定义为

$$u_1 = -r \dot{i}_2$$

$$\dot{i}_1 = \frac{1}{r} u_2$$

或

$$\begin{cases} u_1 = -\frac{1}{g} \dot{i}_2 \\ \dot{i}_1 = g u_2 \end{cases}$$



在正弦稳态电路中，回转器端口的**VCR**可表示为相量形式，即

$$\begin{aligned} \dot{U}_1 &= -\frac{1}{g} \dot{I}_2 & \text{或} & & \dot{U}_1 &= -r \dot{I}_2 \\ \dot{I}_1 &= g \dot{U}_2 & & & \dot{I}_1 &= \frac{1}{r} \dot{U}_2 \end{aligned}$$

从定义过程可以看出，回转器能将一个端口的电流回转为另一个端口的电压，或将一个端口的电压回转为另一个端口的电流，这就是称该双口元件为回转器的原因。

## 10.5.2 回转器的特性

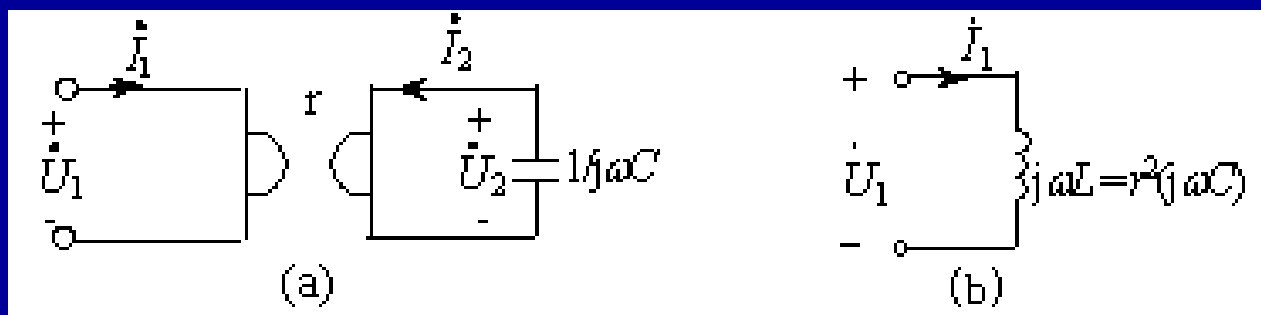
1. 回转器不具有互易性，因为

$$Z = \begin{bmatrix} 0 & -r \\ r & 0 \end{bmatrix}$$

2. 回转器是一个非记忆元件

$$p = u_1 i_1 + u_2 i_2 = u_1 i_1 + r i_1 \left(-\frac{1}{r} u_1\right) = 0$$

### 3.回转器能回转 $R$ 、 $L$ 、 $C$ 与阻抗 $Z$

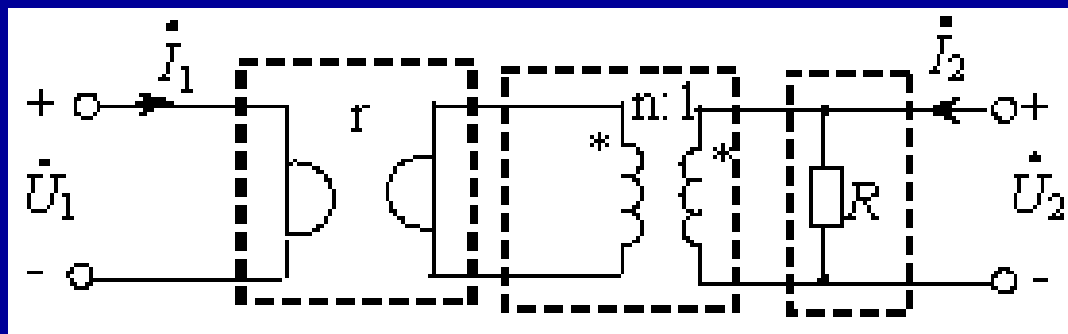


如图 (a)所示,其输入阻抗为

$$Z_{\text{in}} = \frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_1} = \frac{-r\dot{I}_2}{\frac{1}{r}\dot{U}_2} = \frac{r^2}{(-\frac{\dot{U}_2}{\dot{I}_2})} = \frac{r^2}{(\frac{1}{j\omega C})} = r^2(j\omega C)$$

# 例 1

试求如图所示双口网络的 $\mathbf{T}$ 参数矩阵。



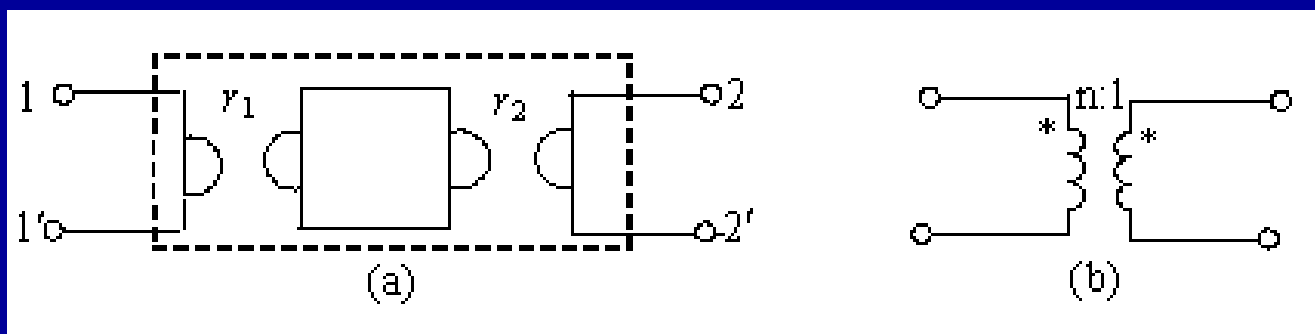
# 解

如图所示双口网络可看成是三个简单网络的级联。所以有

$$\mathbf{T} = \begin{bmatrix} 0 & r \\ \frac{1}{r} & 0 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} n & 0 \\ 0 & \frac{1}{n} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ \frac{1}{R} & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{r}{nR} & \frac{r}{n} \\ \frac{n}{r} & 0 \end{bmatrix}$$

## 例 2

试证明两个回转器级联后如图(a)所示, 可等效为一个理想变压器如图(b)所示, 并求出变比 $n$ 与两个回转器的回转电阻 $r_1$ 和 $r_2$ 的关系。



## 证明

如图(a)所示双口网络可看成是2个回转器的级联。

所以 $T$ 参数矩阵为

$$T = T_1 T_2 = \begin{bmatrix} 0 & r_1 \\ \frac{1}{r_1} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & r_2 \\ \frac{1}{r_2} & 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{r_1}{r_2} & 0 \\ 0 & \frac{r_2}{r_1} \end{bmatrix}$$

而变压器的 $T$ 参数矩阵为

$$T = \begin{bmatrix} n & 0 \\ 0 & \frac{1}{n} \end{bmatrix}$$

从而, 有

$$n = \frac{r_1}{r_2}$$