



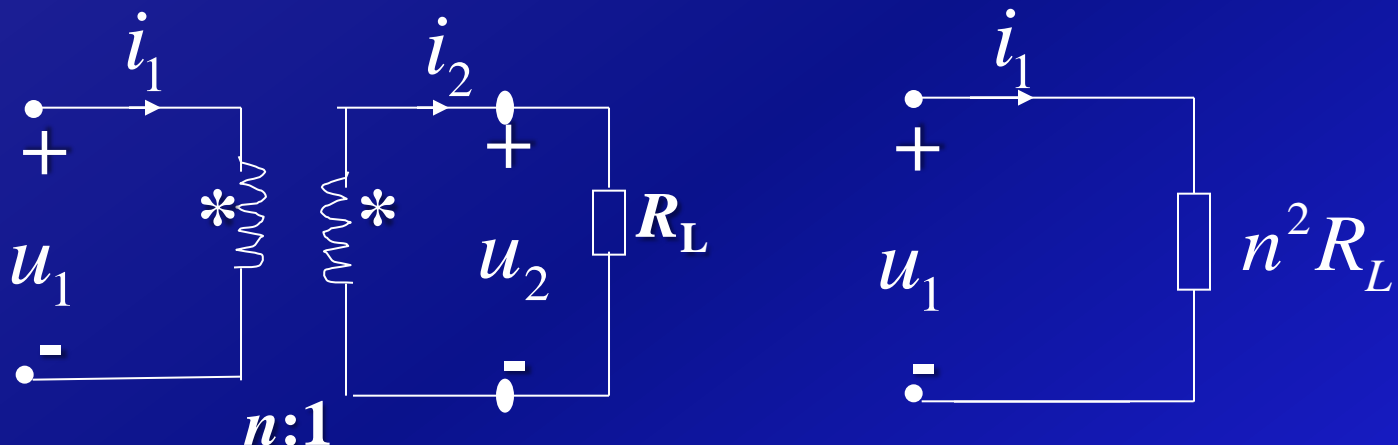
● 含理想变压器电路的分析计算

- 全耦合变压器的等效电路中含理想变压器
- 激磁电感（即初级电感）可以认为是外接电感
- 本节也包括了全耦合变压器电路的分析计算





● 理想变压器的阻抗变换



理想变压器从初级看进去的等效电阻为:

$$R_i = \frac{u_1}{i_1} = \frac{n u_2}{\frac{1}{n} i_2} = n^2 \frac{u_2}{i_2} = n^2 R_L$$

✓理想变压器的作用?

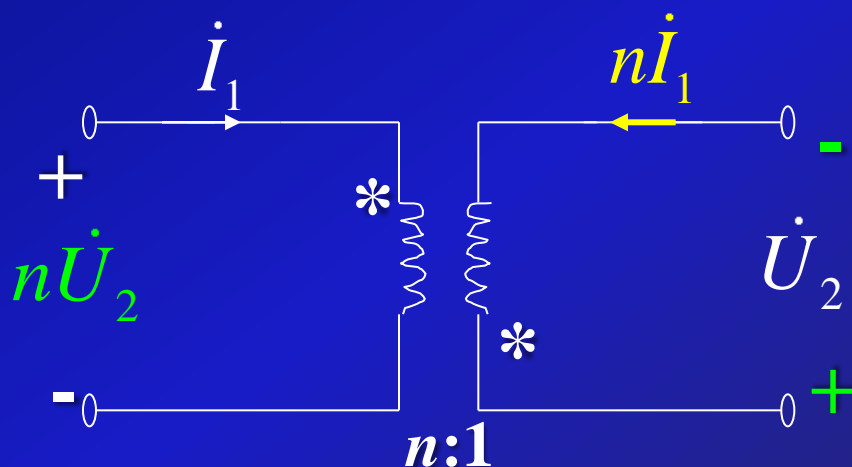
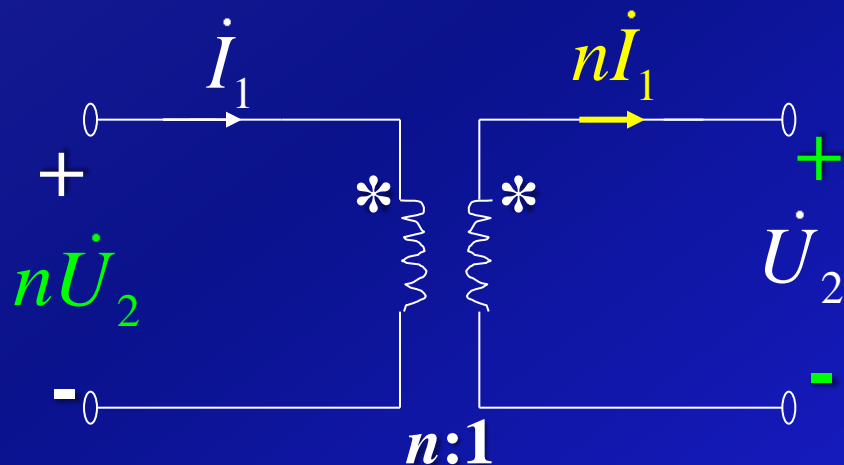
✓输入电阻与同名端有关吗?



● 理想变压器的相量模型

对于正弦稳态电路，如果按照前面所规定的参考方向，理想变压器伏安关系的相量形式为：

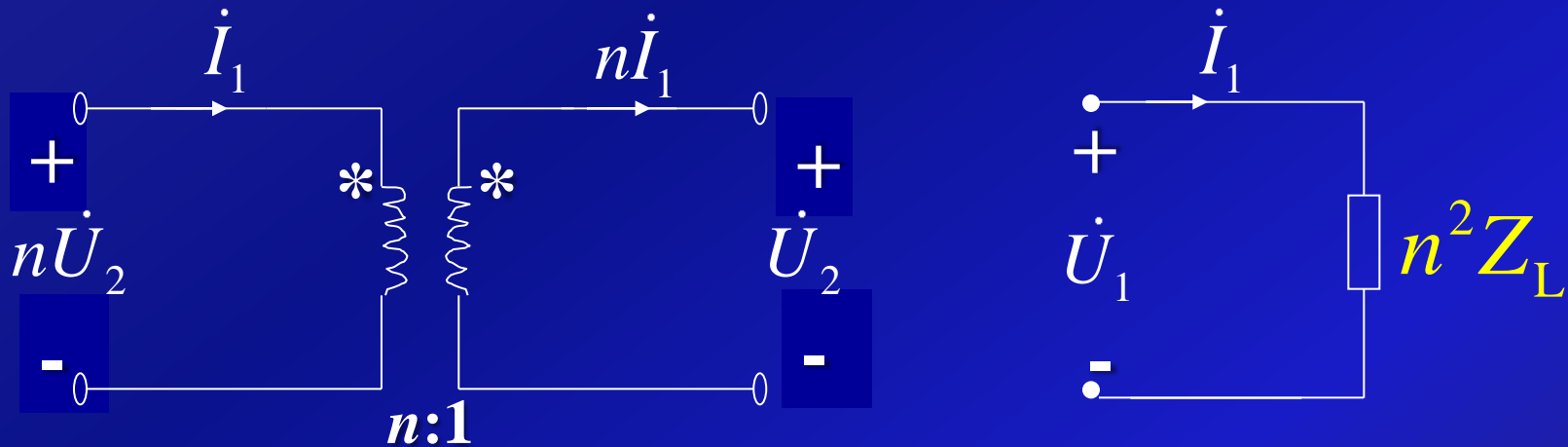
$$\dot{U}_1 = n\dot{U}_2, \quad \dot{I}_2 = n\dot{I}_1$$





若次级接负载阻抗，则从初级看进去的等效阻抗即输入阻抗为：

$$Z_i = n^2 Z_L$$



理想变压器最重要的特性是只改变阻抗的幅度，即只改变阻抗的大小，而不改变阻抗的性质。



上述“**搬移**”**阻抗**的方法还可以进一步推广：

1. 并联阻抗可以在次级与初级间搬移；

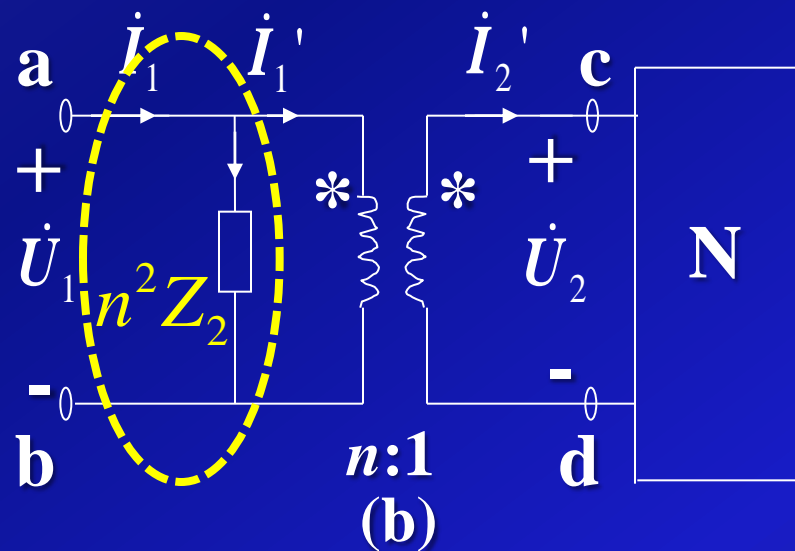
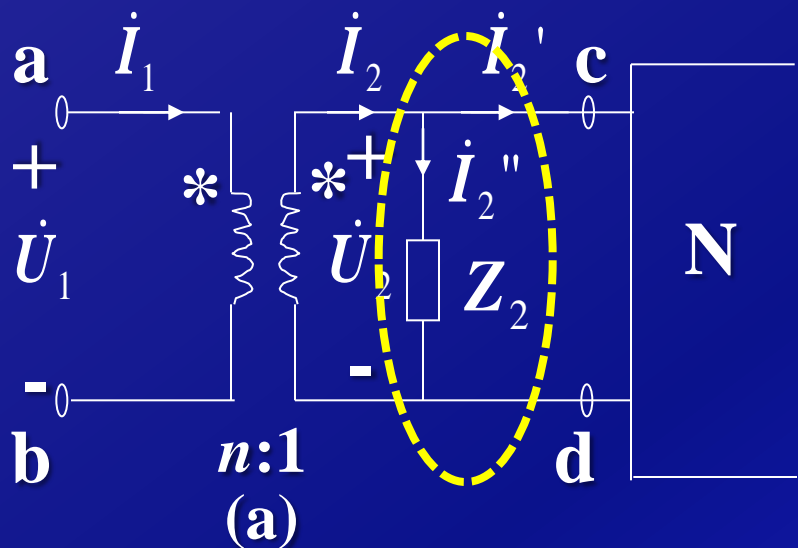
2. 串联阻抗可以在初级与次级间搬移。

即：阻抗可以从初级与次级之间来回搬移。





1. 并联阻抗从次级搬移到初级:



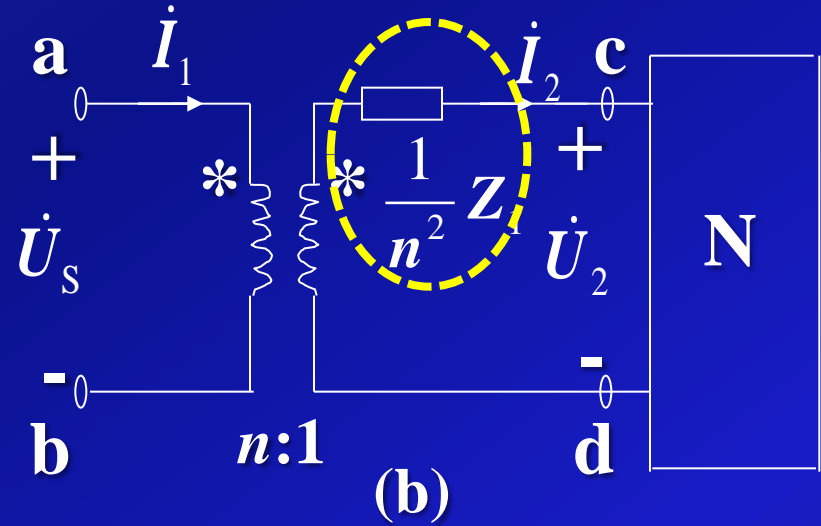
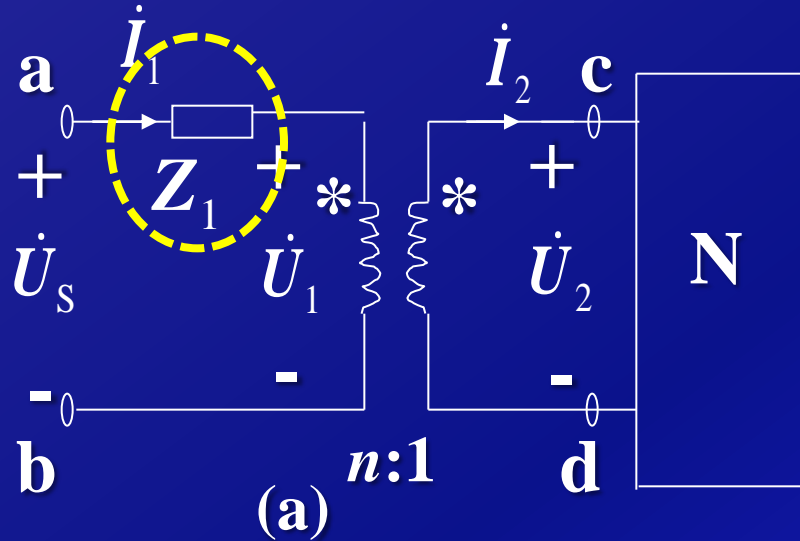
由图(a): $\dot{U}_1 = n\dot{U}_2$

$$\begin{aligned}\dot{I}_1 &= \frac{1}{n}\dot{I}_2 = \frac{1}{n}(\dot{I}_2'' + \dot{I}_2') = \frac{1}{n}\left(\frac{\dot{U}_2}{Z_2} + \dot{I}_2'\right) \\ &= \frac{\dot{U}_1}{n^2 Z_2} + \dot{I}_1' \quad (\text{其中: } \dot{I}_1' = \frac{1}{n}\dot{I}_2')\end{aligned}$$

即: 并联在次级上的阻抗可等效搬移为与初级并联的阻抗 $n^2 Z_2$ 。



2. 串联阻抗从初级搬移到次级:



由图(a): $\dot{I}_2 = n\dot{I}_1$

$$\begin{aligned}\dot{U}_2 &= \frac{1}{n}\dot{U}_1 = \frac{1}{n}(\dot{U}_S - Z_1\dot{I}_1) = \frac{1}{n}(\dot{U}_S - Z_1\frac{\dot{I}_2}{n}) \\ &= \frac{1}{n}\dot{U}_S - \frac{Z_1}{n^2}\dot{I}_2\end{aligned}$$

即: 串联在初级上的阻抗可等效搬移为与次级串联的阻抗 Z_1/n^2 。



注意：阻抗的 n^2 倍与元件的 n^2 倍是不一样的：

电阻和电感意义相同，元件值增加了 n^2 倍；

而电容意义刚好相反，元件值缩小了 n^2 倍；

$$n^2 \times R = (n^2 R)$$

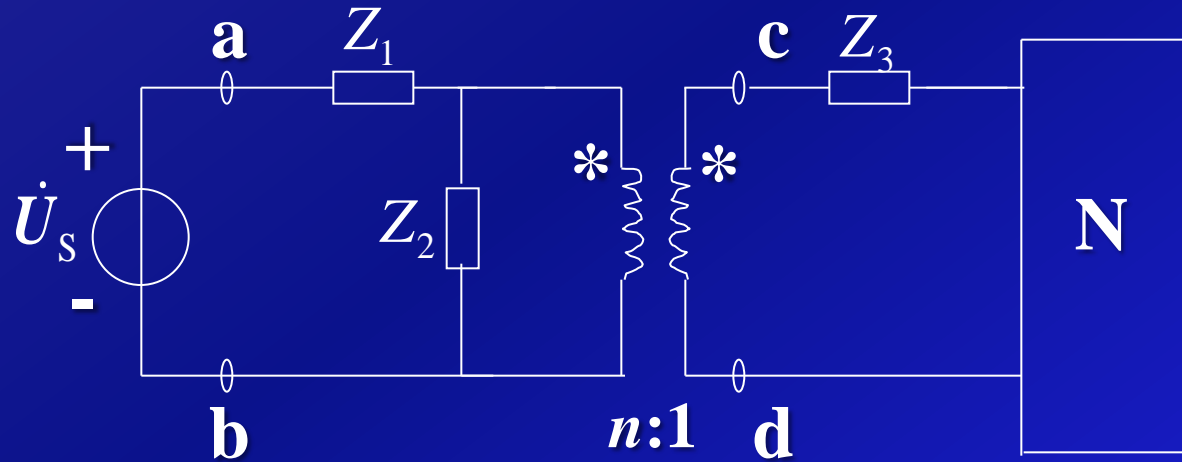
$$n^2 \times (j\omega L) = j\omega(n^2 L)$$

$$n^2 \times \frac{1}{j\omega C} = \frac{1}{j\omega(\frac{1}{n^2} C)}$$

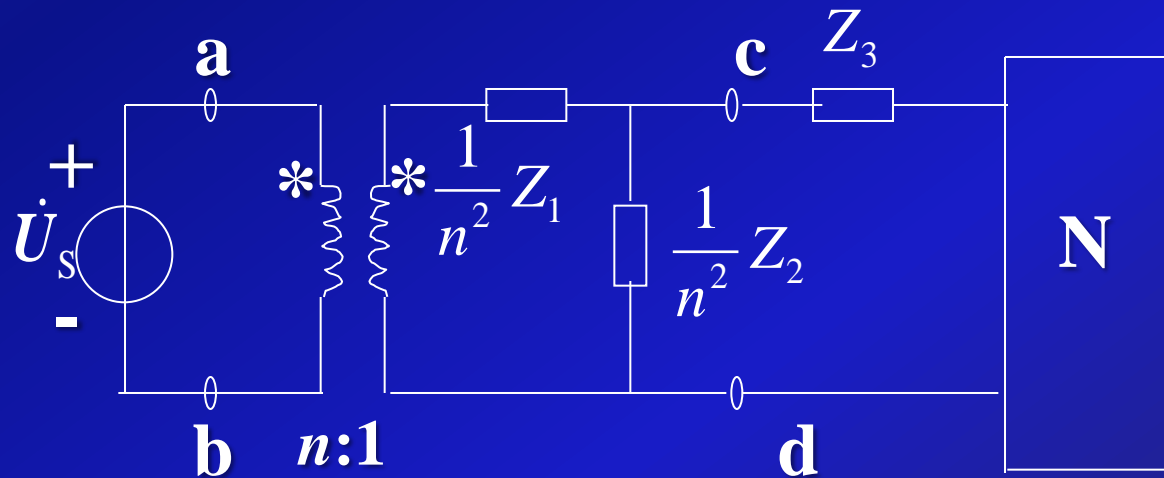




利用阻抗的来回搬移，能使问题简化。如：

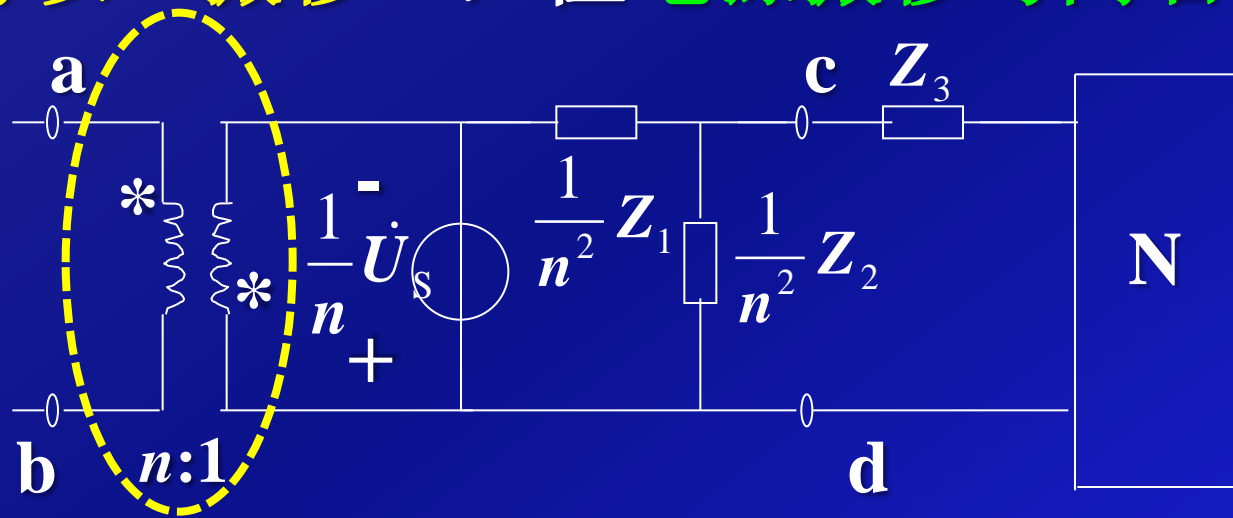


简化为

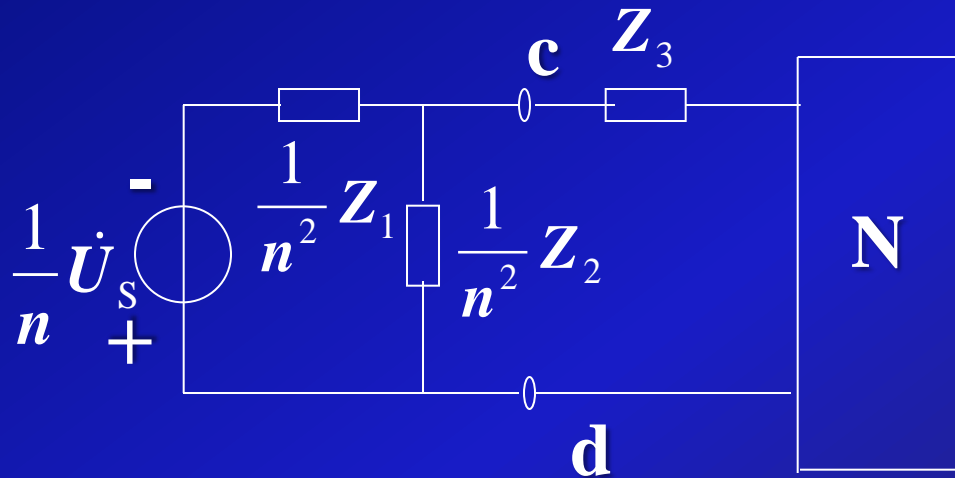




电源也可以“搬移”，但电源搬移与同名端有关。

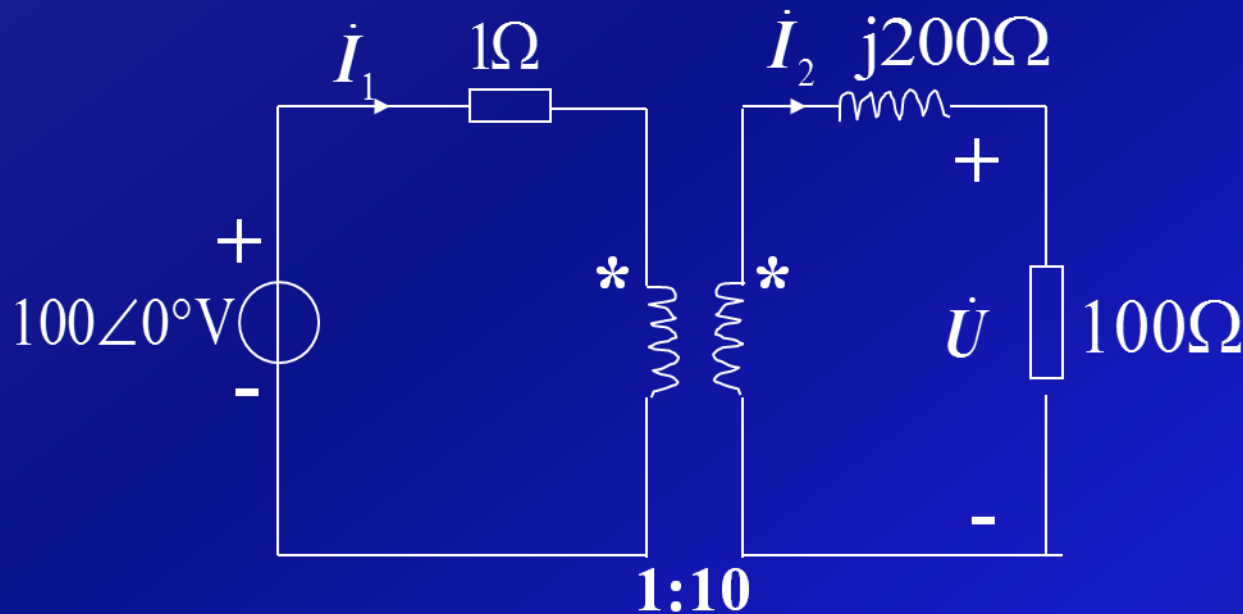


由理想变压器的VCR，简化成没有变压器的等效电路：





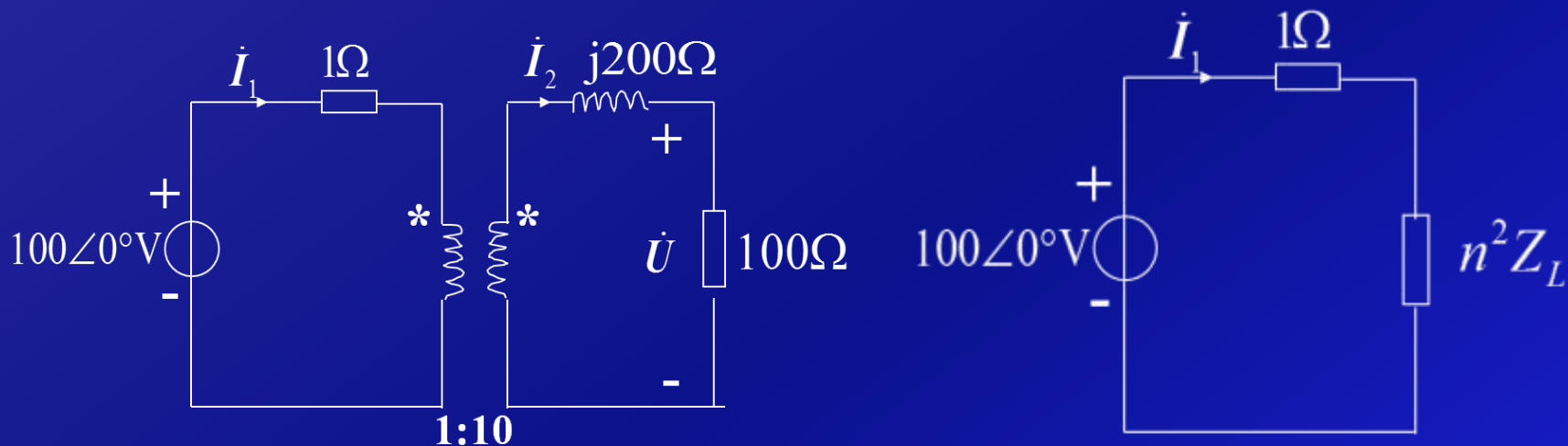
例8 (P265例8-4) 含理想变压器电路如图，试求 \dot{U} 和 \dot{I}_1 。



解：先将次级折合到初级，则：

$$\mathbf{Z}_L = 100 + \mathrm{j}200\Omega \quad \mathbf{Z}_i = n^2 \mathbf{Z}_L = 1 + \mathrm{j}2\Omega$$





$$\dot{I}_1 = \frac{100\angle 0^\circ}{1+1+j2} = 25\sqrt{2}\angle -45^\circ\text{A}$$

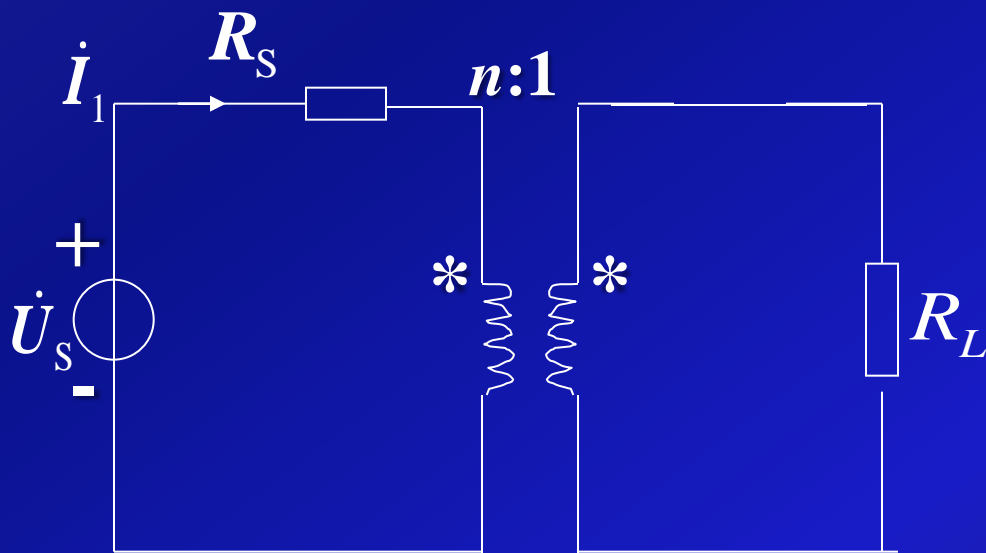
由理想变压器的伏安关系:

$$\dot{I}_2 = n\dot{I}_1 = 2.5\sqrt{2}\angle -45^\circ\text{A}$$

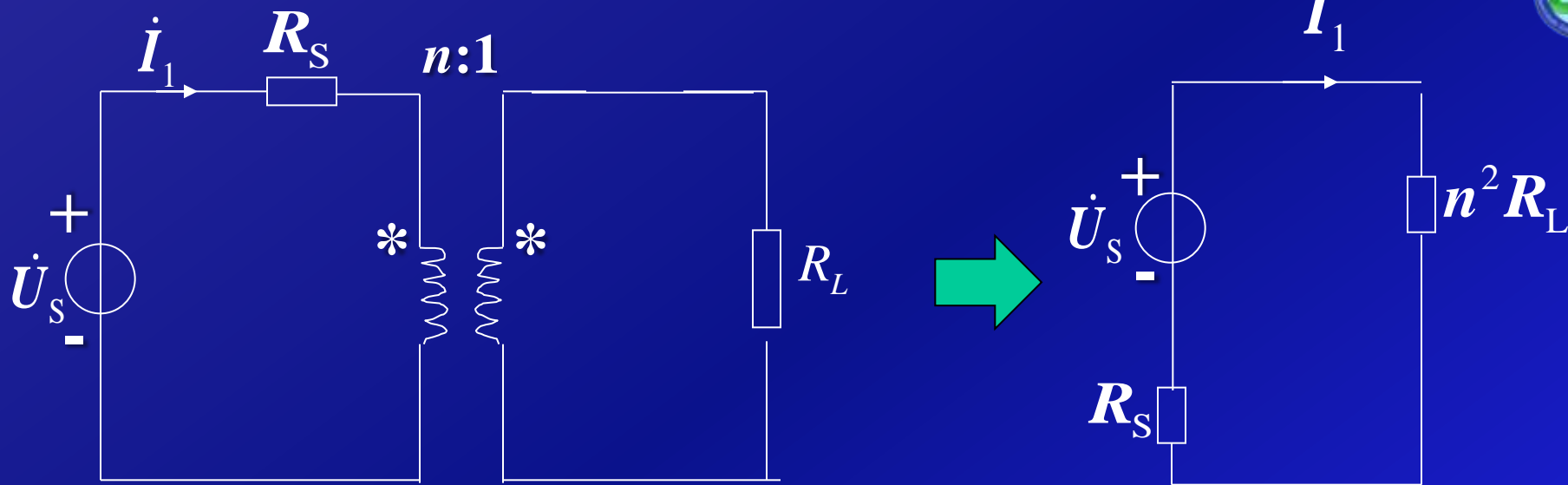
$$\dot{U} = 100\dot{I}_2 = 250\sqrt{2}\angle -45^\circ\text{V}$$



例9 在如图所示电路中，已知 $\dot{U}_S = 8\angle 0^\circ \text{ V}$ ，内阻 $R_S = 2\Omega$ ，负载电阻 $R_L = 8\Omega$ ，求 $n=?$ 时，负载电阻与电源达到最大功率匹配？此时负载获得的最大功率为多少？



正弦稳态电路中，负载电阻必须与内阻相等时，负载才能获得最大功率。



解：将次级折合到初级，根据最大功率匹配条件有

$$n^2 R_L = R_S \Rightarrow n = \sqrt{\frac{R_S}{R_L}} = \sqrt{\frac{2}{8}} = 0.5$$

由于理想变压器既不能耗能也不能储能，故：

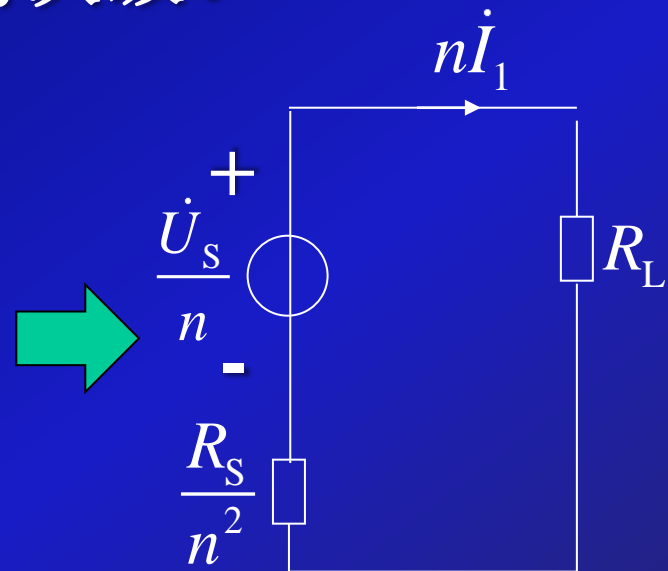




等效电路中 $n^2 R_L$ 吸收的功率就是原次级电路中 R_L 获得的功率:

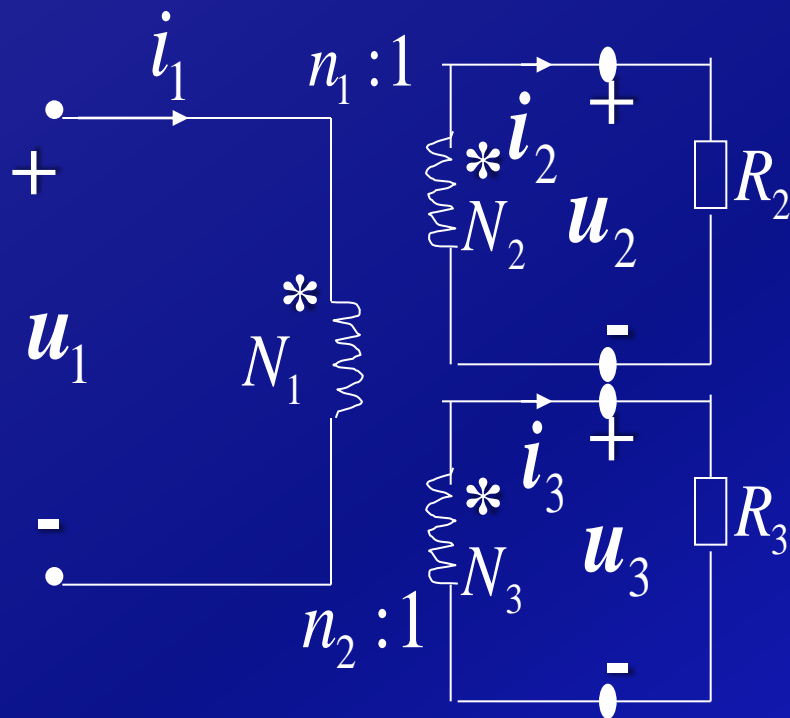
$$P_{\max} = \frac{U_s^2}{4R_S} = 8 \text{ W}$$

另解: 也可将初级折合到次级。





理想变压器还可由一个初级线圈与多个次级线圈构成:



在图示电压, 电流参考方向下, 有

$$\frac{u_1}{u_2} = \frac{N_1}{N_2} = n_1 \quad \frac{u_1}{u_3} = \frac{N_1}{N_3} = n_2$$

$$\text{(或: } \frac{u_1}{N_1} = \frac{u_2}{N_2} = \frac{u_3}{N_3} \text{)}$$

$$N_1 i_1 - N_2 i_2 - N_3 i_3 = 0 \quad \text{即} \quad i_1 = \frac{1}{n_1} i_2 + \frac{1}{n_2} i_3$$



$$p = u_1 i_1 - u_2 i_2 - u_3 i_3 = u_1 i_1 - \frac{u_1}{n_1} i_2 - \frac{u_1}{n_2} i_3 = 0$$

从初级看入的等效电导:

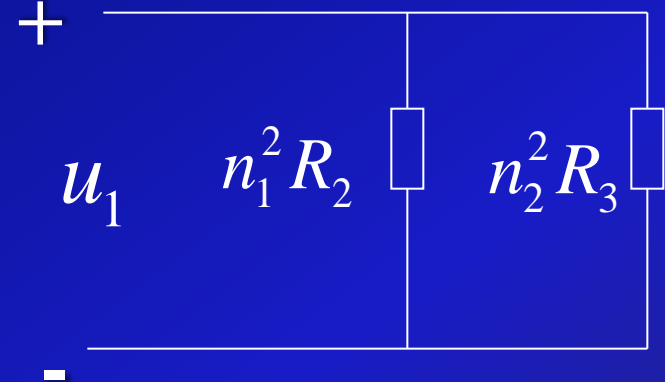
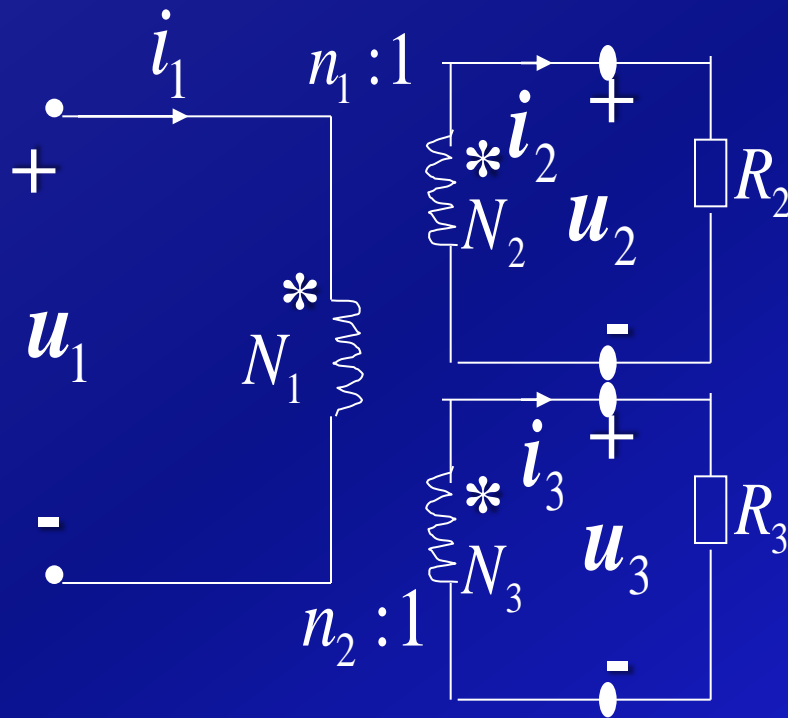
$$G_i = \frac{i_1}{u_1} = \frac{\frac{1}{n_1} i_2 + \frac{1}{n_2} i_3}{u_1} = \frac{\frac{1}{n_1} i_2}{u_1} + \frac{\frac{1}{n_2} i_3}{u_1} = \frac{\frac{1}{n_1} i_2}{n_1 u_2} + \frac{\frac{1}{n_2} i_3}{n_2 u_3} = \frac{G_2}{n_1^2} + \frac{G_3}{n_2^2}$$

$$R_i = \frac{(n_1^2 R_2)(n_2^2 R_3)}{n_1^2 R_2 + n_2^2 R_3} = n_1^2 R_2 // n_2^2 R_3$$



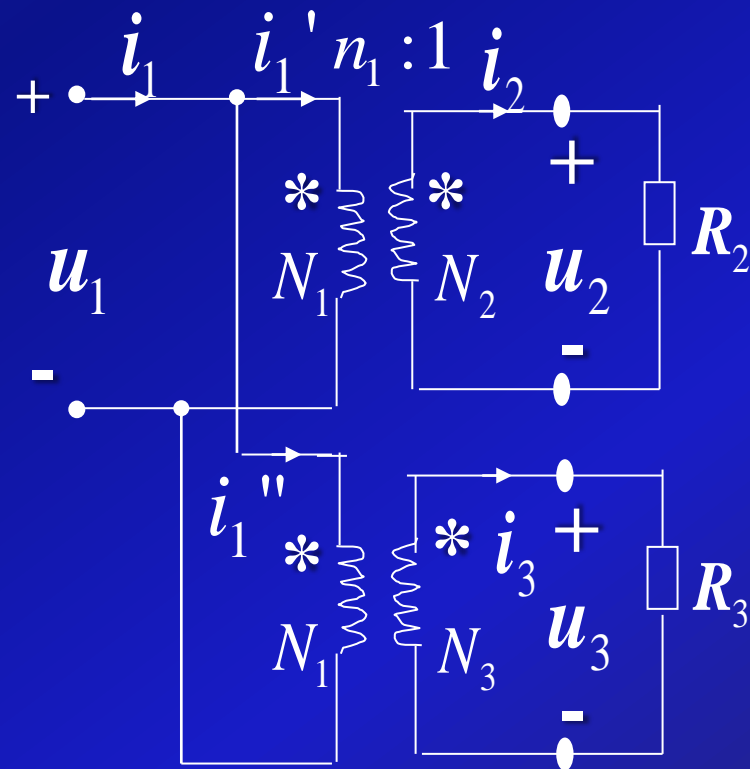
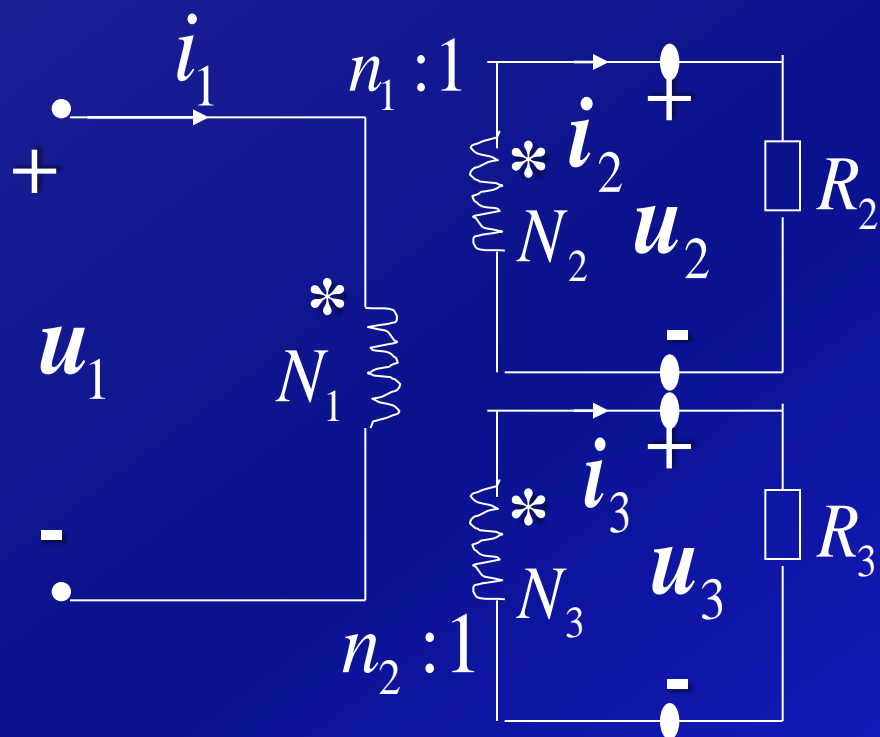


即：有多个次级线圈时，次级阻抗可以一个一个地等效搬移为初级阻抗。





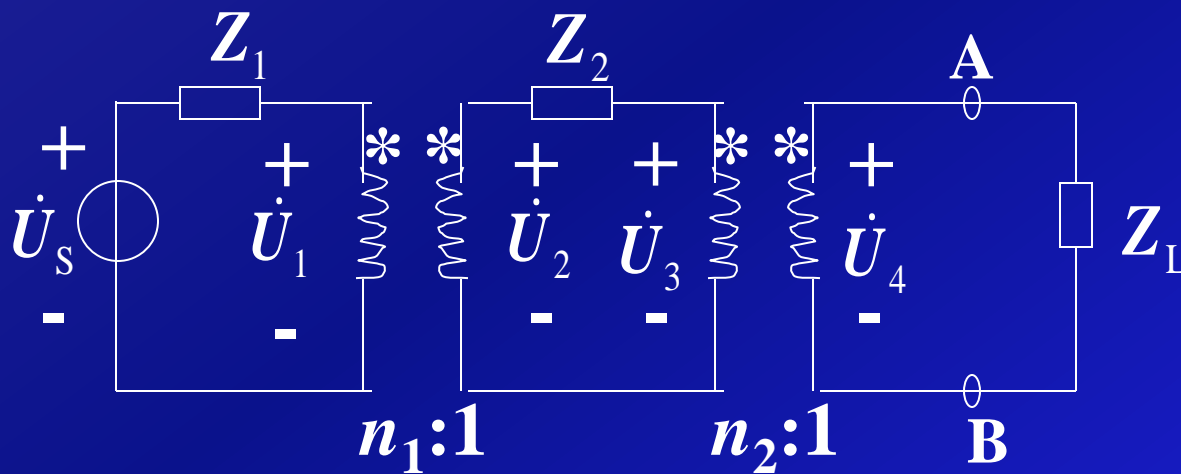
其实，多个次级的理想变压器电路，可以认为初级是双线(或多线)并绕，这样就更易理解。



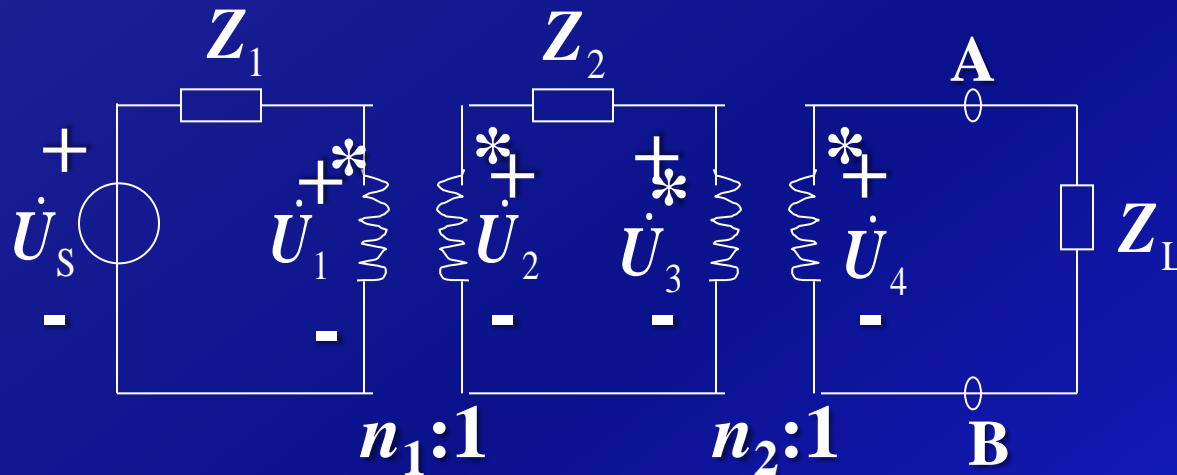
$$i_1' = \frac{1}{n_1} i_2, \quad i_1'' = \frac{1}{n_2} i_3 \quad \Rightarrow \quad i_1 = \frac{1}{n_1} i_2 + \frac{1}{n_2} i_3$$



例10 求：A、B以左电路的戴维南等效电路。

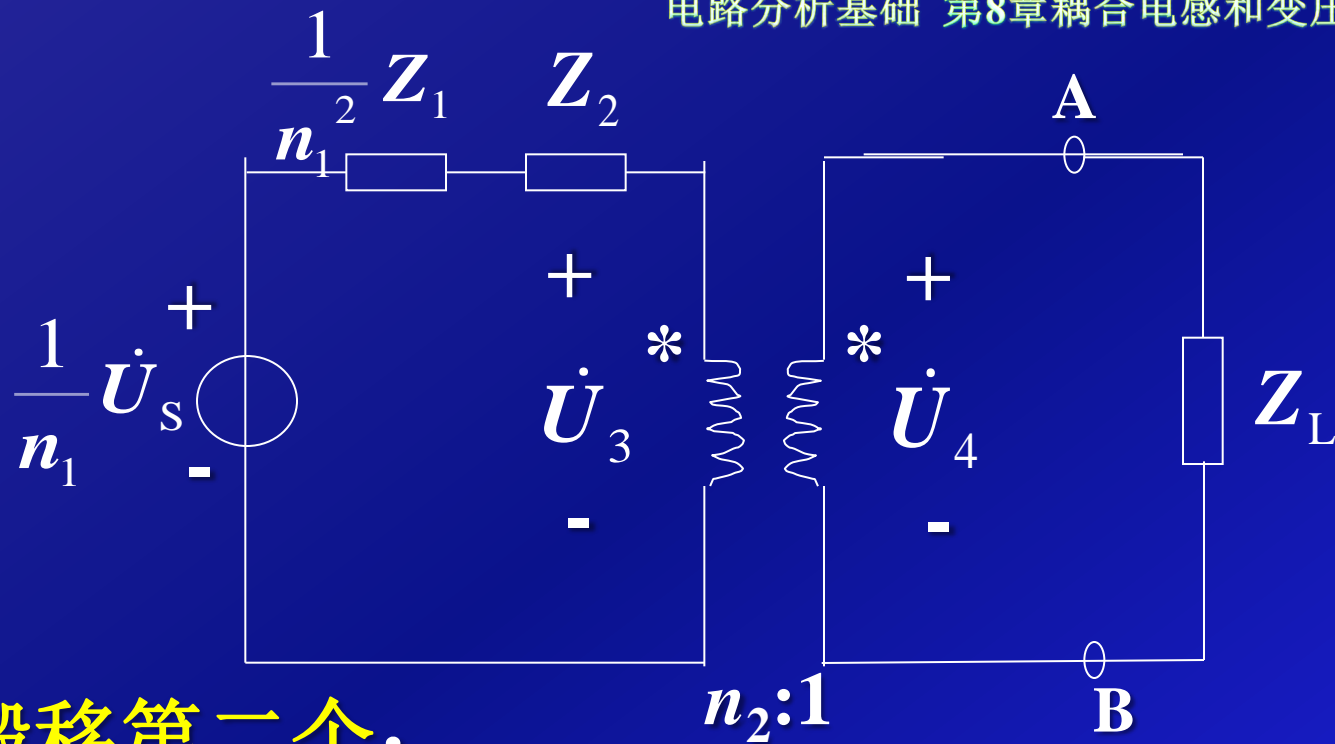


解：本题含有两个理想变压器，从电源开始，逐级搬移至第二个理想变压器的次级：



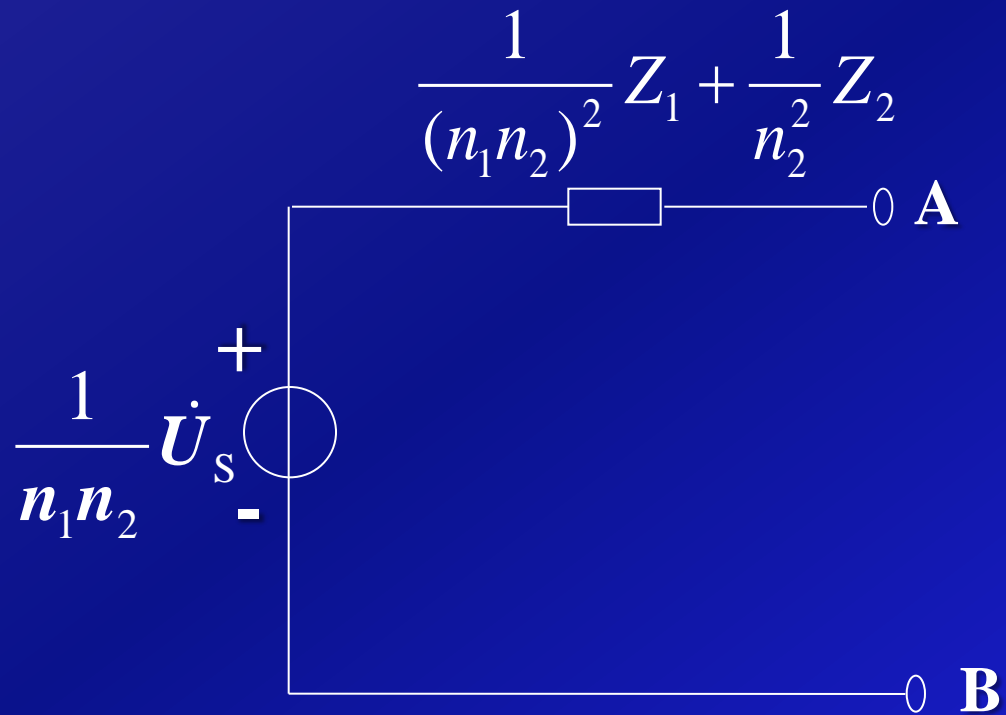
先搬移第一个:

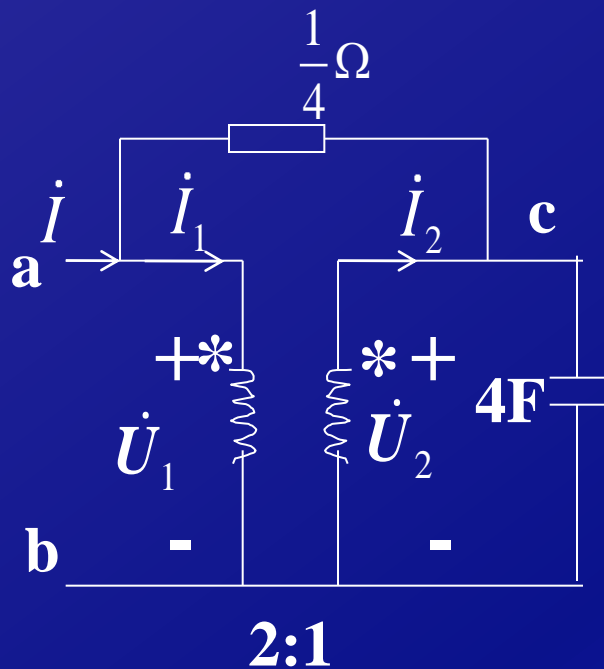
- 1) 将初级的阻抗折合到次级, 为 $\frac{1}{n_1^2} Z_1$, 与同名端无关;
- 2) 将初级的电压源折合到次级, 为 $\frac{1}{n_1} \dot{U}_s$, 与同名端有关;



再搬移第二个:

- 1) 将初级的阻抗折合到次级, 为 $\frac{1}{n_2^2} (\frac{1}{n_1^2} Z_1 + Z_2)$, 与同名端无关;
- 2) 将初级的电压源折合到次级, 为 $\frac{1}{n_1 n_2} \dot{U}_s$, 与同名端有关;





例11 已知 $\omega=1$, 求ab端的输入阻抗。

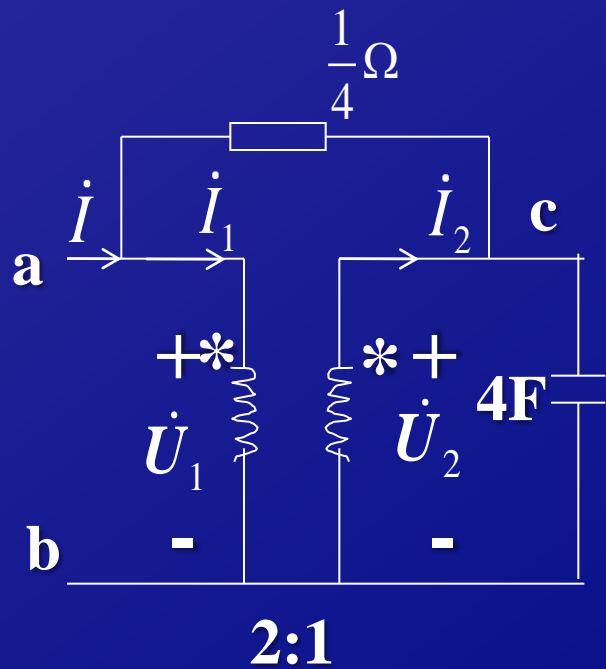
解: **法一**由KVL:

$$\dot{U}_{1/4\Omega} = \dot{U}_1 - \dot{U}_2 = 2\dot{U}_2 - \dot{U}_2 = \dot{U}_2$$

$$\dot{I}_2 = \frac{\dot{U}_2}{1/j4} - \frac{\dot{U}_2}{1/4} = (-4 + j4)\dot{U}_2 \therefore \dot{I}_1 = \frac{1}{2}\dot{I}_2 = (-2 + j2)\dot{U}_2$$

$$\therefore Z_{ab} = \frac{\dot{U}_1}{\dot{I}} = \frac{2\dot{U}_2}{\dot{I}_1 + \dot{I}_{1/4\Omega}} = \frac{2\dot{U}_2}{(-2 + j2)\dot{U}_2 + 4\dot{U}_2} = \frac{1}{2 + j2} = \frac{1}{2}(1 - j)\Omega$$

(P277习题8-13)



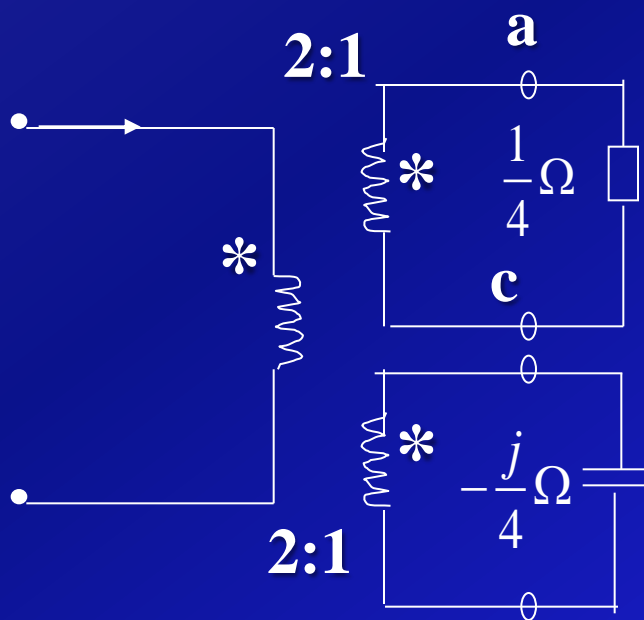
法二：利用阻抗搬移的结论 巧妙计算

解：由KVL：

$$\dot{U}_{\frac{1}{4}\Omega} = \dot{U}_1 - \dot{U}_2 = 2\dot{U}_2 - \dot{U}_2 = \dot{U}_2$$

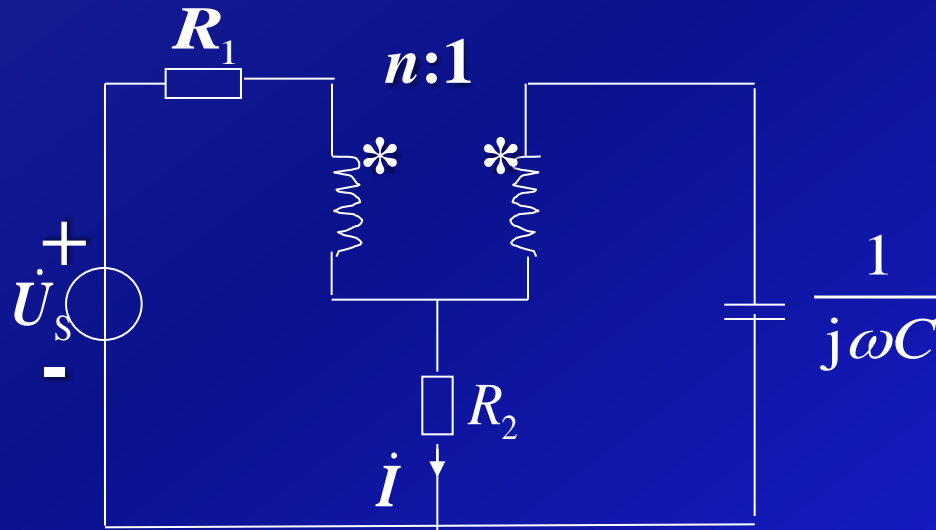
等效电路如左下图，则输入阻抗为：

$$\begin{aligned} Z_i &= (2^2 \times \frac{1}{4}) // [(2^2 \times (-\frac{j}{4}))] \\ &= \frac{-j}{1-j} = \frac{1}{2}(1-j) \Omega \end{aligned}$$





● 含理想变压器电路的一般分析方法



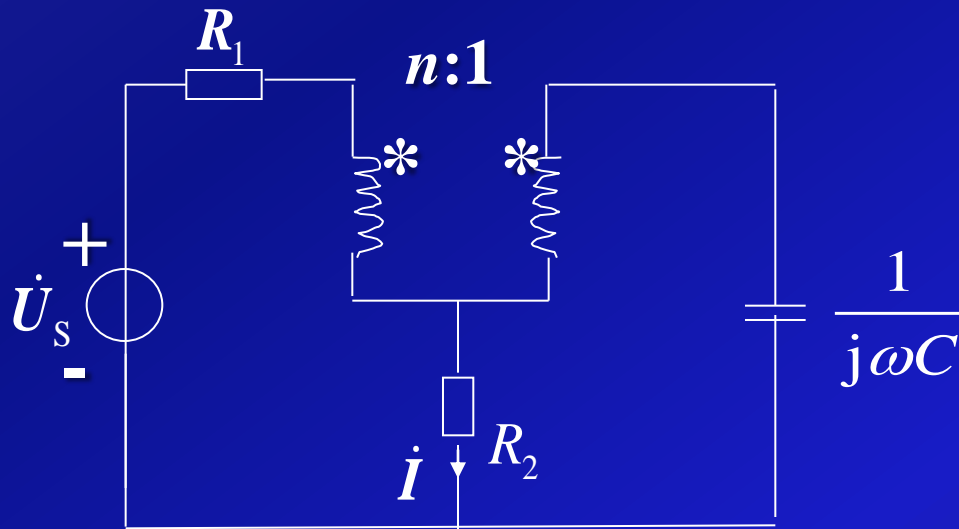
不方便用搬移方法进行化简时，可以直接列写网络方程。





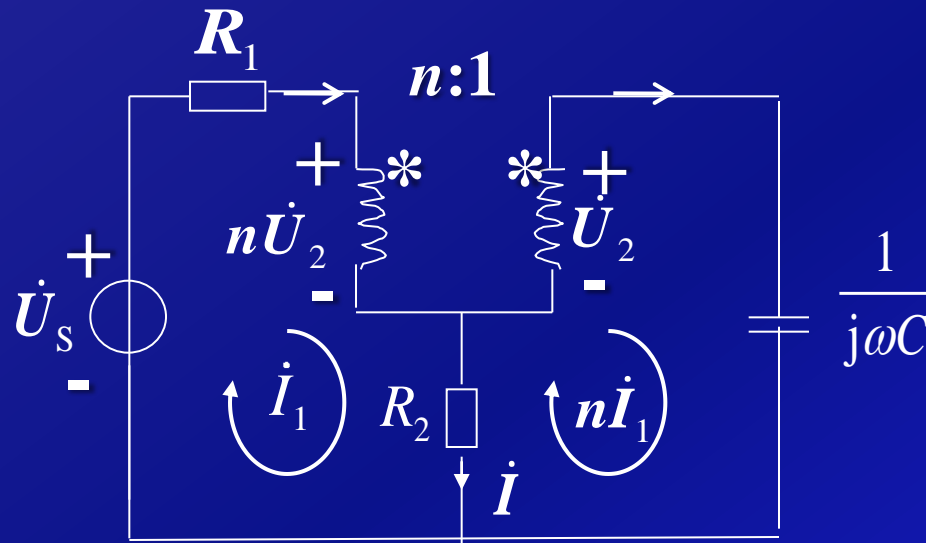
例12 (P270例8-8) 求流过 R_2 的电流 I 。

$$n = 0.5, R_1 = R_2 = 10 \Omega, \frac{1}{\omega C} = 50 \Omega, U_s = 50 \angle 0^\circ \text{V}$$



解：一般分析方法





网孔方程:

$$\begin{aligned} (R_1 + R_2)\dot{I}_1 - R_2(n\dot{I}_1) &= \dot{U}_s - n\dot{U}_2 \\ -R_2\dot{I}_1 + (R_2 + \frac{1}{j\omega C})(n\dot{I}_1) &= \dot{U}_2 \end{aligned}$$

$$I = I_1 - nI_1 = (1 - n)I_1$$



代入数据

$$20\dot{I}_1 - 10 \times \frac{1}{2} \dot{I}_1 = 50 - \frac{1}{2} \dot{U}_2$$

$$-10\dot{I}_1 + (20 - j50) \frac{1}{2} \dot{I}_1 = \dot{U}_2$$

得:

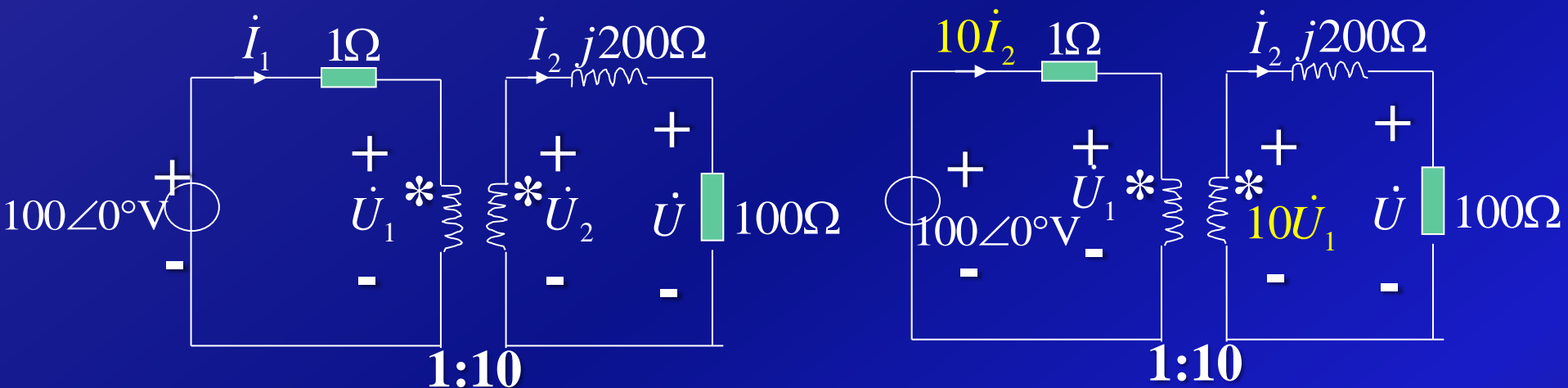
$$\dot{I}_1 = 2\sqrt{2} \angle 45^\circ$$

$$\therefore \dot{I} = \dot{I}_1 - n\dot{I}_1 = \sqrt{2} \angle 45^\circ \text{ A}$$





例13 含理想变压器电路如图，试求 i_1 和 \dot{U} 。



另解：由理想变压器的伏安关系：

$$10\dot{I}_2 + \dot{U}_1 = 100\angle 0^\circ$$

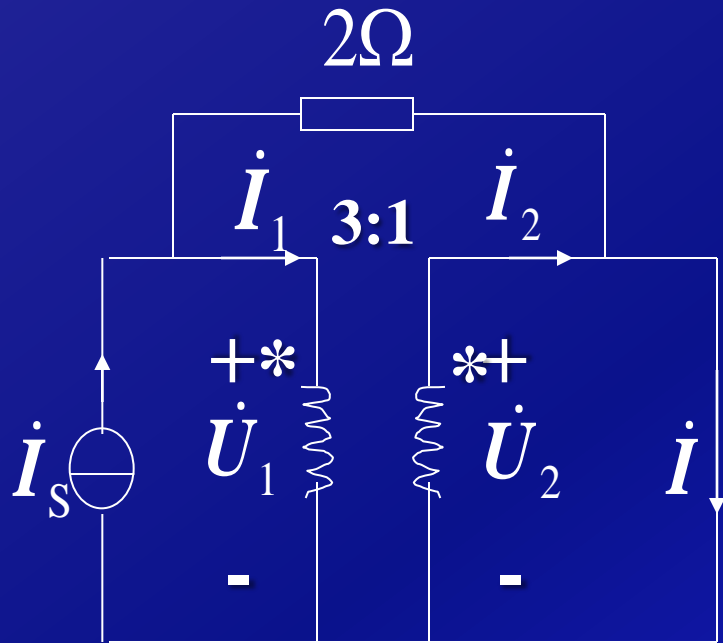
$$(100 + j200)\dot{I}_2 = 10\dot{U}_1$$

$$\dot{I}_1 = 10\dot{I}_2 = 25\sqrt{2}\angle -45^\circ \text{ A}$$

$$\dot{U} = 100\dot{I}_2 = 250\sqrt{2}\angle -45^\circ \text{ V}$$



例14 已知 $\dot{I}_S = 6\angle 0^\circ \text{ A}$, 求 \dot{I}



解: $\because \dot{U}_2 = 0 \quad \therefore \dot{U}_1 = 0$

则 2Ω 电阻上没有电流。

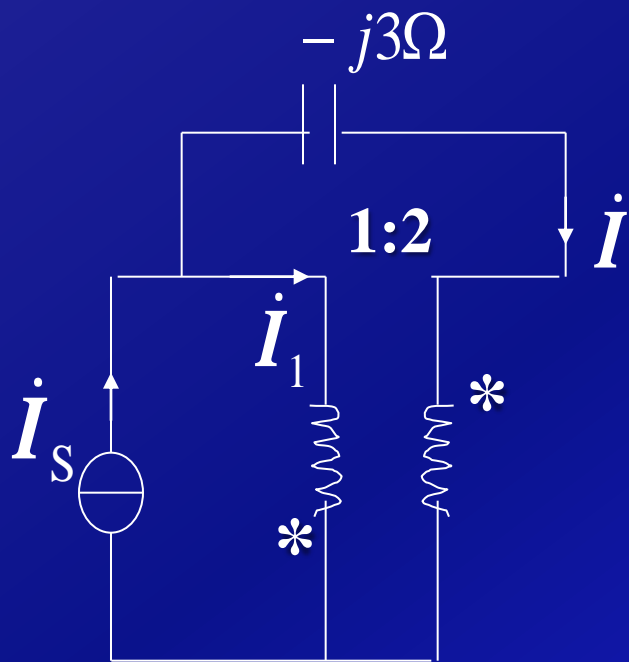
$$\therefore \dot{I}_1 = \dot{I}_S = 6\angle 0^\circ \text{ A},$$

$$\dot{I} = \dot{I}_2 = 3\dot{I}_1 = 18\angle 0^\circ \text{ A}$$





例15 已知 $\dot{I}_S = 6\angle 0^\circ \text{A}$, 求 \dot{I}



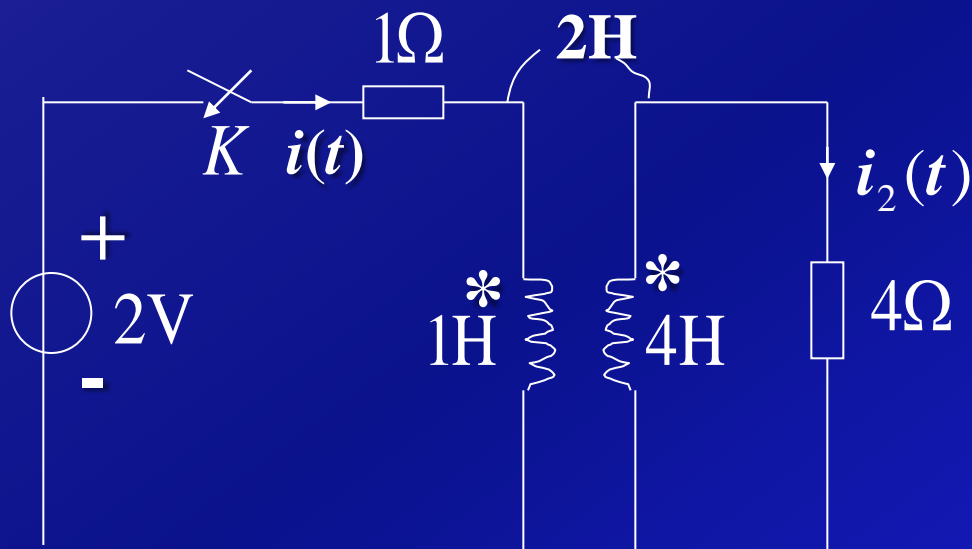
解: $\dot{I} = \frac{1}{2} \dot{I}_1$

$$\dot{I}_S = \dot{I}_1 + \dot{I}$$

$$\therefore \dot{I} = \frac{1}{3} \dot{I}_S = 2\angle 0^\circ \text{A}$$



例16 电路初始状态为零， $t=0$ 开关闭合，试求 $t>0$ 时的电流 $i(t)$



解：

$$k = \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}} = 1$$

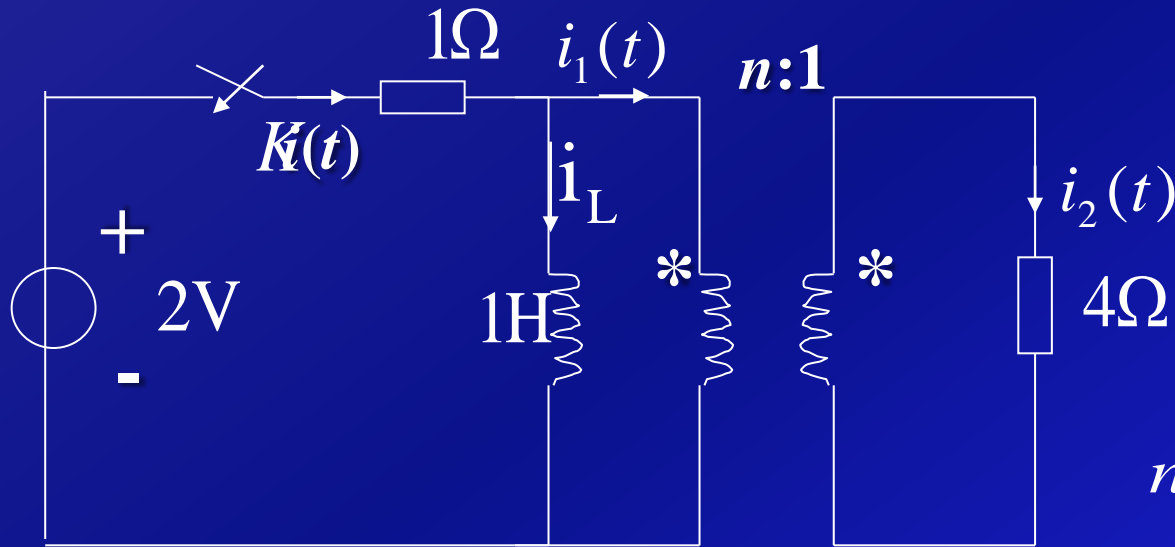
为全耦合变压器。

✓全耦合变压器等效电路？



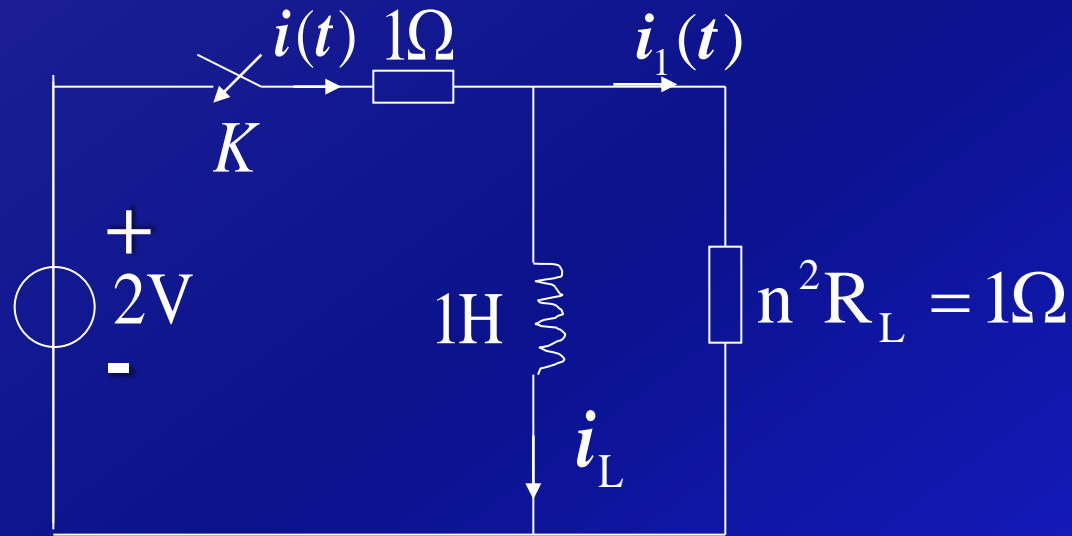


等效电路为:



$$n = \sqrt{\frac{L_1}{L_2}} = \sqrt{\frac{1}{4}} = \frac{1}{2}$$

再将理想变压器次级搬移到初级，得等效电路，再利用一阶电路的三要素法求解。



$$i_L(0^-) = 0\text{A} = i_L(0^+),$$

$$\therefore i(0^+) = \frac{2}{1+1} = 1\text{A}, \quad i(\infty) = \frac{2}{1} = 2\text{A} \quad \tau = \frac{L}{R} = 2\text{s}$$

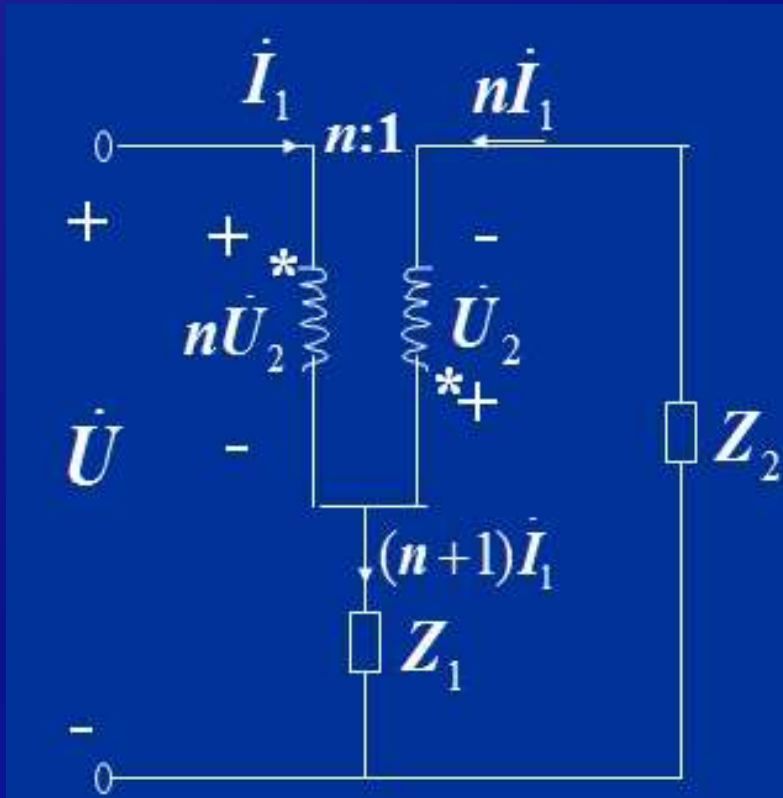
$$\therefore i(t) = 2 + [1 - 2]e^{-\frac{1}{2}t} = 2 - e^{-\frac{1}{2}t} \text{A} \quad t > 0$$





例17 求输入阻抗。

解：按图所示假设电压、电流：



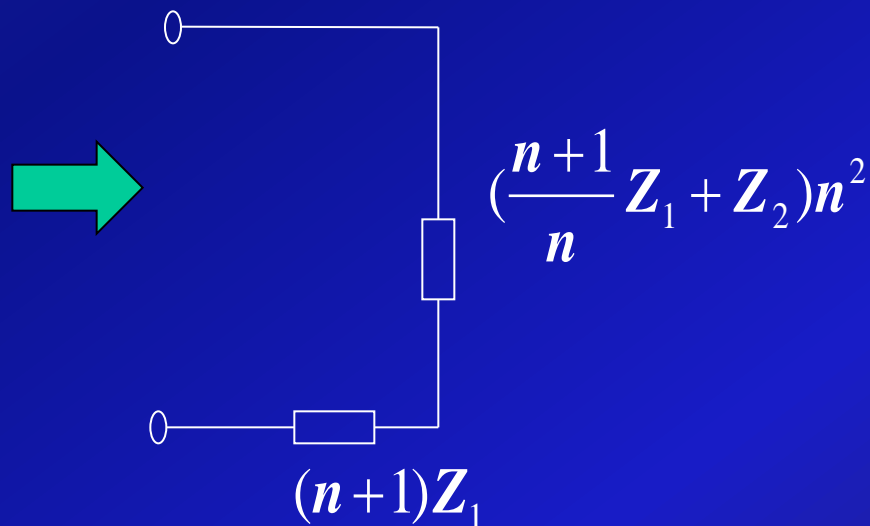
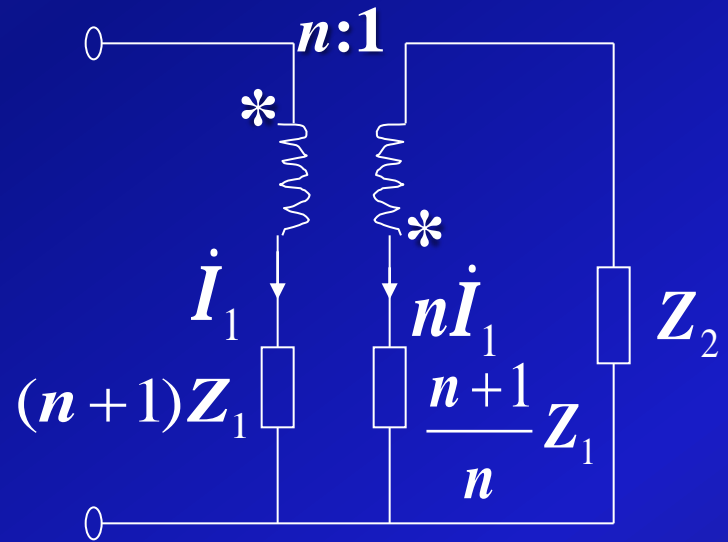
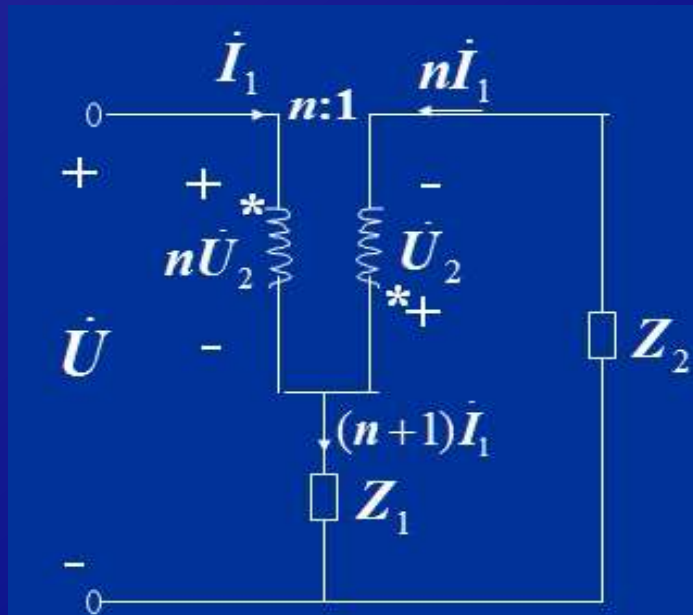
法一：列端口方程
(常用方法)

$$\begin{cases} \dot{U} = n\dot{U}_2 + (n+1)\dot{I}_1 Z_1 \\ \dot{U}_2 = n\dot{I}_1 Z_2 + (n+1)\dot{I}_1 Z_1 \end{cases}$$

$$\frac{\dot{U}}{\dot{I}_1} = Z_i = n^2 Z_2 + (n+1)^2 Z_1$$



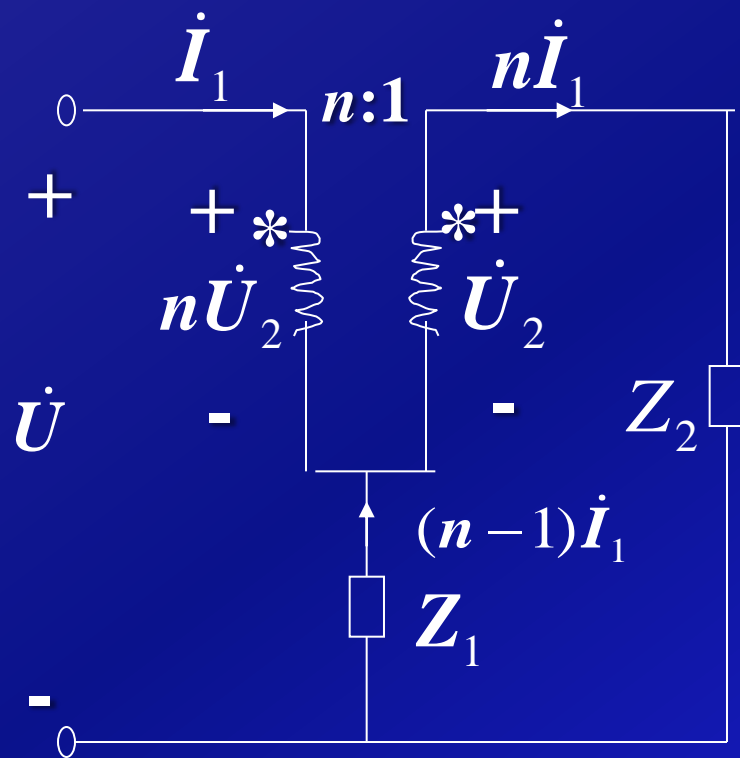
法二：等效变换；



$$Z_i = n^2 Z_2 + (n+1)^2 Z_1$$



例18 求输入阻抗:



由上题完全类似，可得：

$$Z_i = n^2 Z_2 + (n-1)^2 Z_1$$



例17和例18的结论可直接用。

P270中的例 8-9就是18的实例：次级戴维南等效电路的**输出阻抗**为：

$$Z_o = R_o = 2^2 R_1 + (2-1)^2 R_2 = 10\Omega$$

开路电压由理想变压器的**VCR**直接得到：

$$\because i_2 = 0 \quad \therefore i_1 = 0$$

$$\therefore u_{oc} = 2u_S = 2\varepsilon(t)$$

