# 电路理论基础

时间:星期一上午8:00至9:40,星期五上午8:00至9:40

地点: 南校园1506

任课教师: 粟涛(电子与信息工程学院)

考试方式: 闭卷

成绩评定:平时分40%,期末考试60%。

学分: 4

# 磁耦合电路

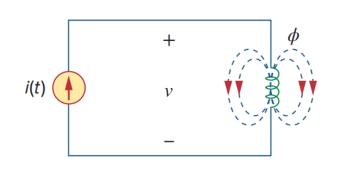
- > 互感
- ▶ 耦合电路中的能量
- > 线性变压器
- > 理想变压器
- ▶ 理想自耦变压器

# 互感

## 自感

### 磁通量

- 有一个 N 匝线圈构成的电感。
- 当电流 i 通过线圈时,
- 在周围产生磁通量 ø。



### 感应电压

- 按照法拉第定律, 线圈的感应电压正比于线圈的匝数N及 磁通量关于时间的变化率。

$$v = N \frac{d\phi}{dt}$$



$$v = N \times \frac{d\phi}{di} \times \frac{di}{dt} \qquad \qquad L = N \times \frac{d\phi}{di}$$



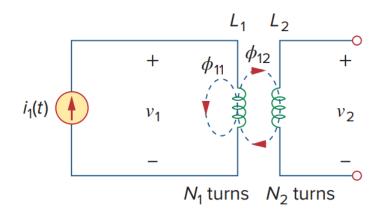
$$L = N \times \frac{d\phi}{di}$$

- 电感器的电感值由磁通量与电流的关系决定。
  - 上面式中的 L 通常称为自感值。

### 磁耦合

### • 互感 (Mutual Inductance) 现象

- 当两个线圈距离较近时,
- -一个线圈的电流引起的磁通量,
- 会对另一个线圈产生影响,
- 在另一个线圈产生感应电压。



### • 互感原理分析

- 线圈 1 的电流 i<sub>1</sub> 产生的磁通量有两部分
  - 其中 φ<sub>1</sub> 作用在线圈1自己身上

$$\phi_1 = \phi_{11} + \phi_{12}$$

- 其中 φ<sub>2</sub> 作用在线圈2上
- -磁通量 $\phi$ ,的存在建立了线圈1影响线圈2的渠道
  - 以磁耦合的方式,形成了互感。
  - 当电流 $i_1$ 变化时,会引起一定的 $v_2$ 。

$$\frac{di_1}{dt} \rightarrow \frac{d\phi_{12}}{dt} \rightarrow v_2$$

## 线圈间的感应电压

线圈1电流在线圈1上感应的电压

$$v_1 = N_1 \frac{d\phi_1}{dt}$$



$$v_1 = N_1 \frac{d\phi_1}{dt}$$
  $\Rightarrow$   $v_1 = N_1 \times \frac{d\phi_1}{di_1} \times \frac{di_1}{dt}$   $\Rightarrow$   $v_1 = L_1 \frac{di_1}{dt}$ 



$$v_1 = L_1 \frac{di_1}{dt}$$

线圈1电流在线圈2上感应的电压

$$v_2 = N_2 \frac{d\phi_{12}}{dt}$$



$$v_2 = N_2 \frac{d\phi_{12}}{dt} \qquad \Rightarrow \qquad v_2 = N_2 \times \frac{d\phi_{12}}{di_1} \times \frac{di_1}{dt} \qquad \Rightarrow \qquad v_2 = M_{21} \frac{di_1}{dt}$$

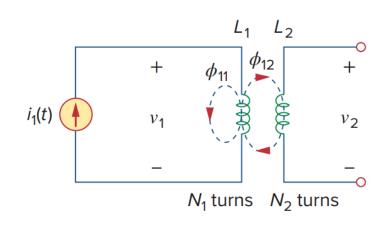


$$v_2 = M_{21} \frac{di_1}{dt}$$

- 两种电感
  - 参数  $L_1$  称为线圈 1 的自感
  - 参数  $M_{21}$  称为线圈 2 的
    - 相对线圈 1 的互感

$$L_1 = N_1 \times \frac{d\phi_1}{di_1}$$

$$L_1 = N_1 \times \frac{d\phi_1}{di_1} \qquad \qquad M_{21} = N_2 \times \frac{d\phi_{12}}{di_1}$$



## 线圈间的感应电压

线圈2电流在线圈2上感应的电压

$$v_2 = N_2 \frac{d\phi_2}{dt}$$



$$v_2 = N_2 \frac{d\phi_2}{dt}$$
  $\Rightarrow$   $v_2 = N_2 \times \frac{d\phi_2}{di_2} \times \frac{di_2}{dt}$   $\Rightarrow$   $v_2 = L_2 \frac{di_2}{dt}$ 



$$v_2 = L_2 \frac{d\iota_2}{dt}$$

线圈2电流在线圈1上感应的电压

$$v_1 = N_1 \frac{d\phi_{21}}{dt}$$



$$v_1 = N_1 \frac{d\phi_{21}}{dt} \qquad \Rightarrow \qquad v_1 = N_1 \times \frac{d\phi_{21}}{di_2} \times \frac{di_2}{dt} \qquad \Rightarrow \qquad v_1 = M_{12} \frac{di_2}{dt}$$

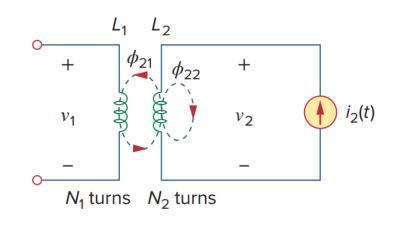


$$v_1 = M_{12} \frac{d \iota_2}{dt}$$

- 两种电感
  - 参数 L, 称为线圈 2 的自感
  - 参数  $M_1$ , 称为线圈 1 的
    - 相对线圈 2 的互感

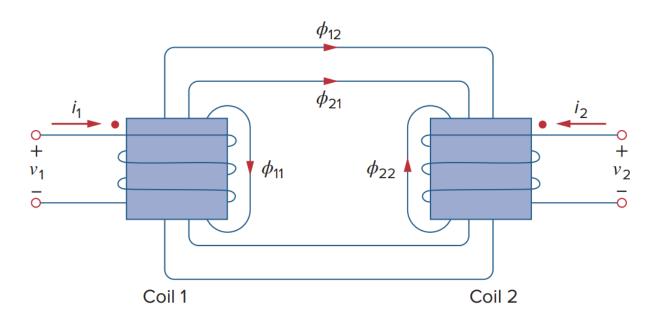
$$L_2 = N_2 \times \frac{d\phi_2}{di_2}$$

$$L_2 = N_2 \times \frac{d\phi_2}{di_2} \qquad \qquad M_{12} = N_1 \times \frac{d\phi_{21}}{di_2}$$



### 互感

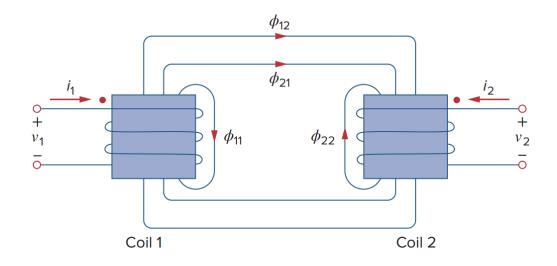
- 互感时指一个电感器在与其相邻的电感器两端感应 出电压的能力,单位为亨利(H)。
- 互感总是正的,但互感电压的正负极性还与电流和 电压的参考方向有关。



• 极性判断:检查两个线圈的物理缠绕方向,利用楞次定律与右手准则来判断感应电压的极性。

### 同名端规则

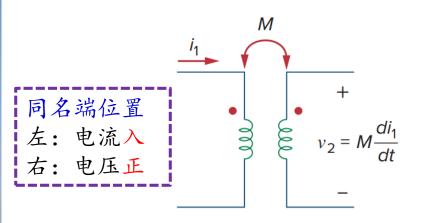
- 同名端(dot convention)
  - 在两个磁耦合线圈的各自一端标上一个圆点。
  - 关于磁通量方向关系的标注,当两边电流都流入各自端的圆点时,它们产生的磁通量的方向相同。

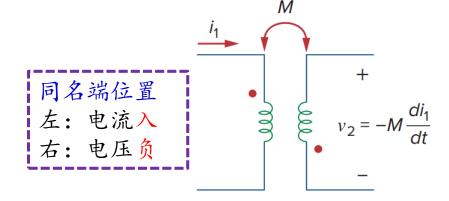


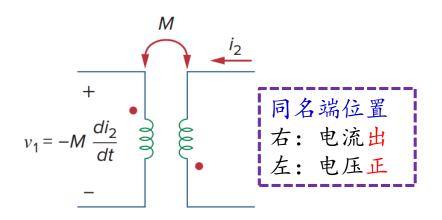
- 同名端规则
  - 如果电流进入一个线圈的同名端,则在第二个线圈的同名端处,互感电压的参考极性为正。

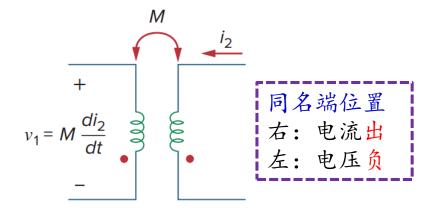
### 同名端规则

• 四种耦合场景对应的感应电压计算式





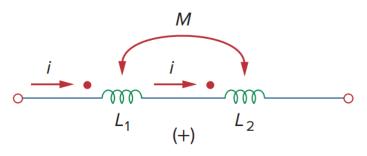




· 符号判断:入正/出负+M;入负/出正-M。

# 串联耦合线圈

### • 同向串联连接

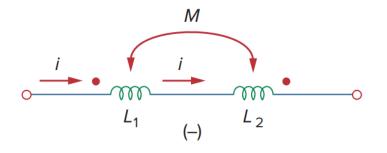


$$L = L_1 + L_2 + 2M$$

(Series-aiding connection)

$$v = L_1 \times \frac{di_1}{dt} + M_{12} \times \frac{di_2}{dt} + L_2 \times \frac{di_2}{dt} + M_{21} \times \frac{di_1}{dt}$$

### • 反向串联连接



$$L = L_1 + L_2 - 2M$$

(Series-opposing connection)

11

$$v = L_1 \times \frac{di_1}{dt} - M_{12} \times \frac{di_2}{dt} + L_2 \times \frac{di_2}{dt} - M_{21} \times \frac{di_1}{dt}$$

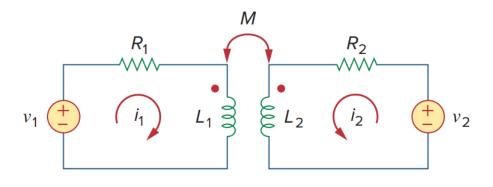
## 互感电路分析

• 使用 KVL 建立方程

### 时域分析

$$v_1 = i_1 R_1 + L_1 \frac{di_1}{dt} + M \times \frac{di_2}{dt}$$

$$v_2 = i_2 R_2 + L_2 \frac{di_2}{dt} + M \times \frac{di_1}{dt}$$

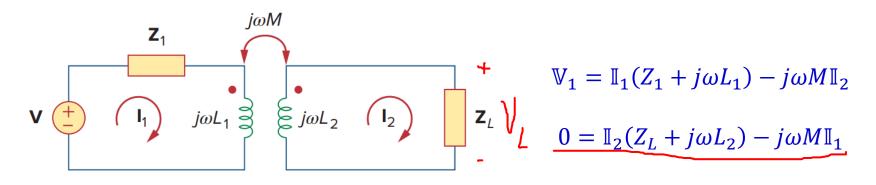


### 频域分析

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

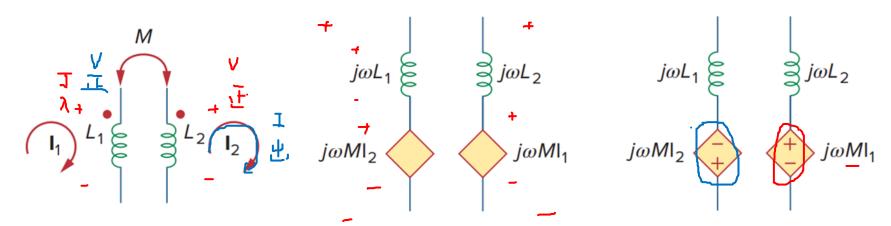
$$\mathbb{V}_2 = \mathbb{I}_2(R_2 + j\omega L_2) + j\omega M \mathbb{I}_1$$

• 另一个例子: 左边驱动右边



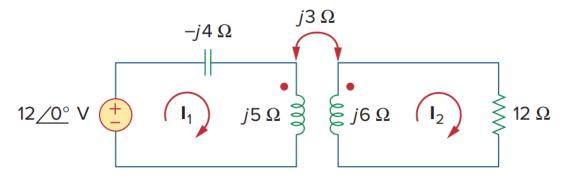
# 等效模型

当存在互感效应时,可以用等效模型来简化思考。



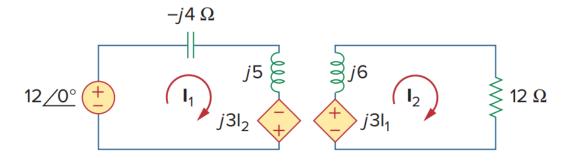
- 上图最左边是一对线圈
  - 左边线圈规定电流由上至下从圆点进入:
  - 右边线圈规定电流由下至上从圆点出去。
- 等效电路:自感(电压)+互感(电压)
  - 线圈  $1 \rightarrow 2$  的互感电压(入正),使用 +M;
  - 线圈  $2 \rightarrow 1$  的互感电压(出正),使用 -M。

• 问题: 计算下面电路中的相量电流 I<sub>1</sub> 和 I<sub>2</sub>。



### • 解答:

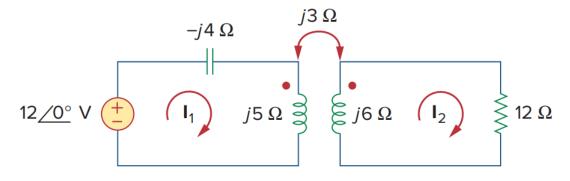
- 画出等效电路
- 列方程
- 解方程



$$12 = \mathbb{I}_{1}(-j4+j5) - j3\mathbb{I}_{2} \qquad \qquad j\mathbb{I}_{1} - j3\mathbb{I}_{2} = 12$$

$$0 = \mathbb{I}_{2}(j6+12) - j3\mathbb{I}_{1} \qquad \qquad -j\mathbb{I}_{1} + (j2+4)\mathbb{I}_{2} = 0$$

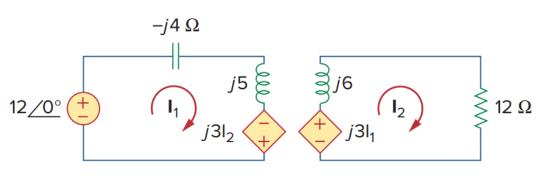
• 问题: 计算下面电路中的相量电流 $I_1$ 和 $I_2$ 。



### 解答:

- 画出等效电路
- 列方程
- 解方程

$$j\mathbb{I}_1 - j3\mathbb{I}_2 = 12$$
  
 $-j\mathbb{I}_1 + (j2 + 4)\mathbb{I}_2 = 0$ 



$$\mathbb{I}_1 = \frac{4+j2}{4-j} \times 12 = 13.01e^{-j49.39^o} \text{ (A)}$$

$$\mathbb{I}_2 = \frac{12}{4 - i} = 2.91e^{j14.04^o} \text{ (A)}$$

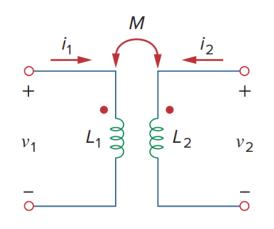


# 耦合电路中的能量

# 电流作功

- 考虑右边的电路,分析作功过程
  - 最开始, 电流 i<sub>1</sub> 和 i<sub>2</sub> 都为 0;
  - 考虑一种 i、i, 变到现值的过程;
  - 先是 i, 由 0 增长到 I<sub>1</sub>:

$$p_1(t) = i_1 \times v_1 = i_1 \times L_1 \frac{di_1}{dt}$$



- 然后 i, 由 0 增长到 I<sub>2</sub>:
  - 对线圈 2 作功:

$$p_{22}(t) = i_2 \times v_2 = i_2 \times L_2 \frac{di_2}{dt}$$

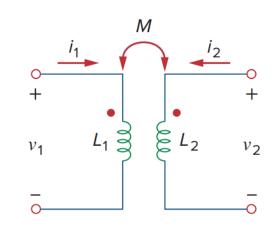
• 并对线圈1作功。

$$p_{12}(t) = i_1 \times v_{12} = I_1 \times M_{12} \frac{di_2}{dt}$$

电路最终状态的储能只与电路状态有关, 而与过程 无关。因此只需考虑一种合理过程。

### 电路的储能

- 考虑右边的电路,分析作功过程
  - 最开始, 电流 i<sub>1</sub> 和 i<sub>2</sub> 都为 0;
  - 考虑一种  $i_1$ 、 $i_2$  变到现值的过程;
  - 先是 i<sub>1</sub> 由 0 增长到 I<sub>1</sub>:
  - 然后 i<sub>2</sub> 由 0 增长到 I<sub>2</sub>:



$$w_1 = \int p_1(t)dt = L_1 \int_0^{I_1} i_1 di_1 = \frac{1}{2} L_1 I_1^2$$

$$w_{22} = \int p_{22}(t)dt = L_2 \int_0^{l_2} i_2 di_2 = \frac{1}{2} L_2 I_2^2$$

$$w_{12} = \int p_{12}(t)dt = M_{12}I_1 \int_0^{I_2} di_2 = M_{12}I_1I_2$$

• 电路的总储能:  $w = \frac{1}{2}L_1I_1^2 + \frac{1}{2}L_2I_2^2 + M_{12}I_1I_2$ 

# 山大学 - 电子与信息工程学院 - 粟涛

# 两种作功过程

• 考虑两种 i、i, 变到现值的过程。

互感的互易特性

$$M_{21} = M_{12} = M$$

- 第一种
  - 先是 i<sub>1</sub> 由 0 增长到 I<sub>1</sub>:
  - 然后 i<sub>2</sub> 由 0 增长到 I<sub>2</sub>:

$$w = \frac{1}{2}L_1I_1^2 + \frac{1}{2}L_2I_2^2 + M_{12}I_1I_2$$

$$w_1 = \frac{1}{2}L_1I_1^2$$

$$w_{22} = \frac{1}{2}L_2I_2^2$$

$$w_{12} = M_{12}I_1I_2$$

- 第二种
  - 先是 i<sub>2</sub> 由 0 增长到 I<sub>2</sub>:
  - 然后 $i_1$ 由0增长到 $I_1$ :

$$w = \frac{1}{2}L_1I_1^2 + \frac{1}{2}L_2I_2^2 + M_{21}I_2I_1$$

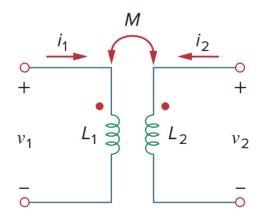
$$w_2 = \frac{1}{2}L_2I_2^2$$

$$w_{11} = \frac{1}{2}L_1I_1^2$$

$$w_{21} = M_{21}I_2I_1$$

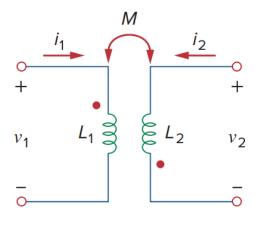
# 考虑同名端

• 下面两种情况中互感的能量是不一样的, 是相反的。



线圈电流 两个都从同名端流入

$$w = \frac{1}{2}L_1I_1^2 + \frac{1}{2}L_2I_2^2 + MI_1I_2$$



线圈电流

有一个从同名端流入另一个从同名端流出

$$w = \frac{1}{2}L_1I_1^2 + \frac{1}{2}L_2I_2^2 - MI_1I_2$$

### 互感值的上限

因为无源电路储存的能量不可能为负,

$$w = \frac{1}{2}L_1i_1^2 + \frac{1}{2}L_2i_2^2 - Mi_1i_2 \ge 0$$

所以互感系数存在一个范围。

$$w = \frac{1}{2}L_1i_1^2 + \frac{1}{2}L_2i_2^2 - \sqrt{L_1L_2}i_1i_2 + \sqrt{L_1L_2}i_1i_2 - Mi_1i_2$$

$$w = \left(\sqrt{L_1}i_1 - \sqrt{L_2}i_2\right)^2 + \left(\sqrt{L_1L_2} - M\right)i_1i_2$$

上式对任意电流 i, 和 i, 都成立, 因此有

$$M \le \sqrt{L_1 L_2}$$

2021版

21

# 耦合系数

• 互感系数不会大于自感系数的方根积

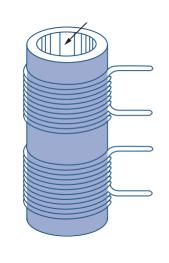
$$M \le \sqrt{L_1 L_2}$$

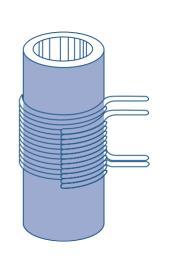
• 定义一个归一化的系数, 称为耦合系数

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

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

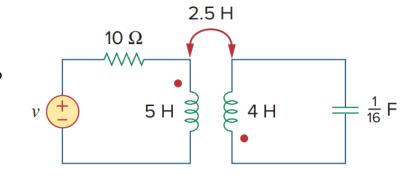
- 耦合系数是连个线圈间磁耦合程度的一种度量
  - 完全耦合 k = 100%
  - 紧耦合 k > 50%
  - 松耦合 k < 50%





 $k = \frac{\phi_{12}}{\phi_1} = \frac{\phi_{21}}{\phi_2}$ 

- 问题:对右图电路,计算耦合系数
  - 若电压  $v(t) = 60 \cos(4t + 30^{\circ})$ ,
  - 计算在 t=1s 时,线圈的储能。

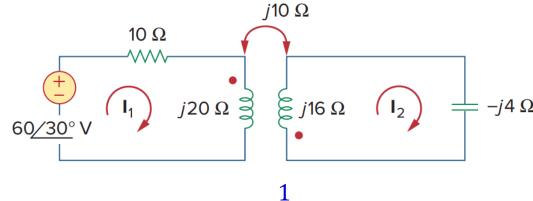


### 解答:

$$k = \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}} = \frac{2.5}{\sqrt{5 \times 4}} = 0.559$$

- 电路存储的能量:
  - 要求电流
  - 频域求解再转时域
  - 先求各元件阻抗

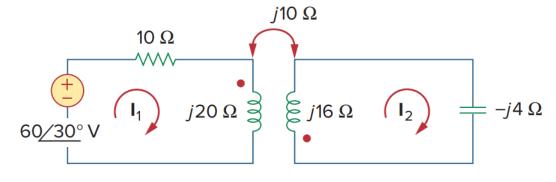
$$Z = j\omega L$$



$$Z = j\omega M$$

$$Z = \frac{1}{j\omega C}$$

- 问题:对右图电路,计算耦合系数
  - 若电压  $v(t) = 60 \cos(4t + 30^{\circ})$ ,
  - 计算在 t=1s 时,线圈的储能。
- 解答:
  - 频域求解电流
  - 再转为时域



$$60e^{j30^o} = \mathbb{I}_1(10 + j20) + j10\mathbb{I}_2$$
$$0 = \mathbb{I}_2(j16 - j4) + j10\mathbb{I}_1$$

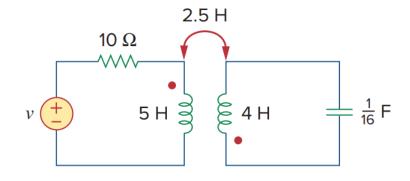
$$(1+j2)\mathbb{I}_1 + j\mathbb{I}_2 = 6e^{j30^o}$$
$$5\mathbb{I}_1 + 6\mathbb{I}_2 = 0$$

$$\mathbb{I}_1 = 3.905e^{-j19.4^o} \text{ (A)}$$

$$\mathbb{I}_2 = 3.2540e^{j106.6^o} \text{ (A)}$$

$$i_1(t) = 3.905 \cos(4t - 19.4^o)$$
 (A)  
 $i_2(t) = 3.2540 \cos(4t + 160.6^o)$  (A)

- 问题:对右图电路,计算耦合系数
  - 若电压  $v(t) = 60 \cos(4t + 30^{\circ})$ ,
  - 计算在 t=1s 时,线圈的储能。



- 解答:
  - 计算电流值
  - 计算能量

$$i_1(t) = 3.905 \cos(4t - 19.4^{\circ})$$
 (A)

$$i_2(t) = 3.2540 \cos(4t + 160.6^{\circ})$$
 (A)

$$i_1(1) = 3.905 \cos 209.8^o = -3.389$$
 (A)

$$i_2(1) = 3.2540 \cos 389.8^o = 2.824(A)$$

$$w = \frac{1}{2}L_1i_1^2 + \frac{1}{2}L_2i_2^2 + Mi_1i_2$$

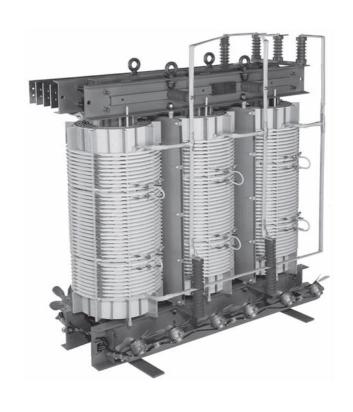
$$w = 28.71 + 15.95 - 23.93 = 20.73(J)$$

$$w = \frac{1}{2} \times 5 \times (-3.389)^2 + \frac{1}{2} \times 4 \times (2.824)^2 + 2.5 \times (-3.389) \times 2.824$$

# 线性变压器

### 线性变压器

• 变压器一般是由两个(或多个)磁耦合线圈组成的四端器件。



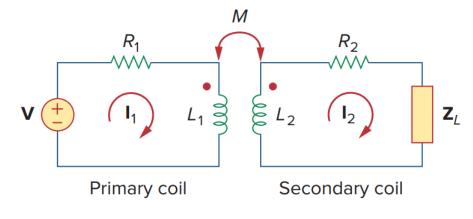


• 绕组缠绕在磁性线性材料材料上制成的变压器称为线性变压器。磁通量与电流成正比。

# 1大学- 电子与信息工程学院- 粟涛

# 工作原理分析

- 右图是变压器的电路模型
  - 与电源相接: 一次绕组
  - 与负载相接: 二次绕组
  - 两个R对应各种功耗



• 网孔电压

$$\mathbb{V} = (R_1 + j\omega L_1)\mathbb{I}_1 - j\omega M\mathbb{I}_2$$

$$0 = -j\omega M \mathbb{I}_1 + (R_2 + j\omega L_2 + Z_L) \mathbb{I}_2$$

$$\mathbb{V} = (R_1 + j\omega L_1)\mathbb{I}_1 + \frac{(\omega M)^2}{R_2 + j\omega L_2 + Z_L}\mathbb{I}_1$$

$$\mathbb{I}_2 = \frac{j\omega M}{R_2 + j\omega L_2 + Z_L}\mathbb{I}_1$$

• 求得两个阻抗

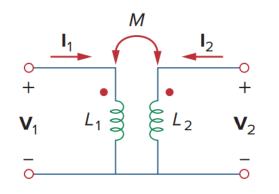
$$Z_{in} = \frac{\mathbb{V}}{\mathbb{I}_1} = (R_1 + j\omega L_1) + \frac{(\omega M)^2}{R_2 + j\omega L_2 + Z_L}$$

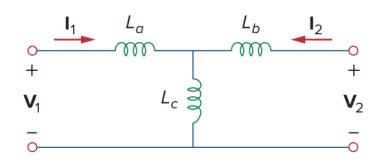
- 输入阻抗
- 反射阻抗 (耦合阻抗)

$$Z_R = \frac{(\omega M)^2}{R_2 + j\omega L_2 + Z_L}$$

### T形等效电路

- 耦合线圈可以等效为T形网络。
  - 让它们的电压电流关系相同,进行证明和参数求解。





$$\begin{bmatrix} \mathbb{V}_1 \\ \mathbb{V}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} j\omega L_1 & j\omega M \\ j\omega M & j\omega L_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbb{I}_1 \\ \mathbb{I}_2 \end{bmatrix}$$

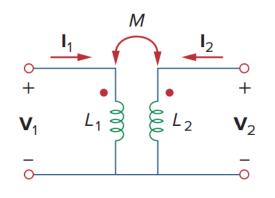
$$\begin{bmatrix} \mathbb{V}_1 \\ \mathbb{V}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} j\omega(L_a + L_b) & j\omega L_c \\ j\omega L_c & j\omega(L_b + L_c) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbb{I}_1 \\ \mathbb{I}_2 \end{bmatrix}$$

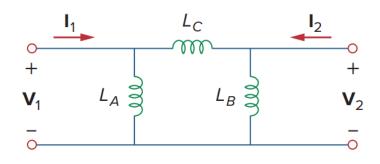
• 当左右两边参数满足如下关系时,两边电路等效。

$$L_1 = L_a + L_b$$
  $M = L_c$   $L_a = L_1 - M$   
 $M = L_c$   $L_c = M$   
 $L_b = L_2 - M$ 

## π形等效电路

- 耦合线圈也可以等效为π形网络。
  - 让它们的电压电流关系相同,进行证明和参数求解。





$$\begin{bmatrix} \mathbf{I}_1 \\ \mathbf{I}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{L_2}{j\omega(L_1L_2 - M^2)} & \frac{-M}{j\omega(L_1L_2 - M^2)} \\ \frac{-M}{j\omega(L_1L_2 - M^2)} & \frac{L_1}{j\omega(L_1L_2 - M^2)} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{V}_1 \\ \mathbf{V}_2 \end{bmatrix}$$
$$\begin{bmatrix} \mathbf{I}_1 \\ \mathbf{I}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{j\omega L_A} + \frac{1}{j\omega L_C} & -\frac{1}{j\omega L_C} \\ -\frac{1}{j\omega L_C} & \frac{1}{j\omega L_B} + \frac{1}{j\omega L_C} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{V}_1 \\ \mathbf{V}_2 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \mathbf{I}_1 \\ \mathbf{I}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{j\omega L_A} + \frac{1}{j\omega L_C} & -\frac{1}{j\omega L_C} \\ -\frac{1}{j\omega L_C} & \frac{1}{j\omega L_B} + \frac{1}{j\omega L_C} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{V}_1 \\ \mathbf{V}_2 \end{bmatrix}$$

等效电路参数的计算式

$$L_A = \frac{L_1 L_2 - M^2}{L_2 - M} \qquad L_B = \frac{L_1 L_2 - M^2}{L_1 - M}$$

$$L_B = \frac{L_1 L_2 - M^2}{L_1 - M}$$

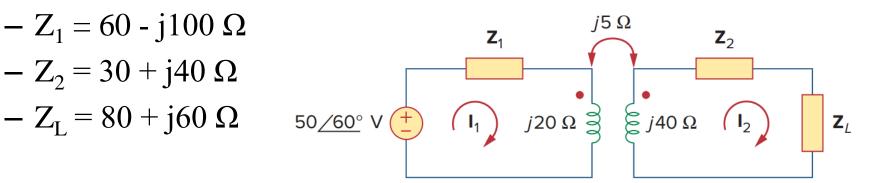
$$L_C = \frac{L_1 L_2 - M^2}{M}$$

问题:对下面的电路,计算输入阻抗和电流 I1。

$$-Z_1 = 60 - j100 \Omega$$

$$-Z_2 = 30 + j40 \Omega$$

$$-Z_{L} = 80 + j60 \Omega$$



### 解答:

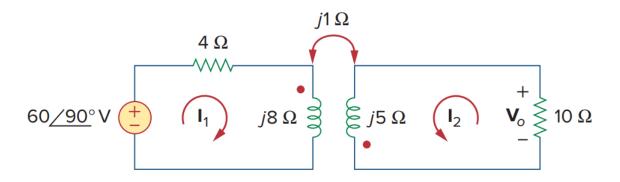
- 输入阻抗

$$Z_{in} = (60 - j100 + j20) + \frac{(5)^2}{30 + j40 + j40 + 80 + j60}$$

$$Z_{in} = 60 - j80 + \frac{25}{110 + j140} = 100.14e^{-j53.1^{\circ}} \,(\Omega)$$

- 电流 
$$I_1 = \frac{\mathbb{V}}{Z_{in}} = 0.503e^{j113.1^o}$$
 (Ω)

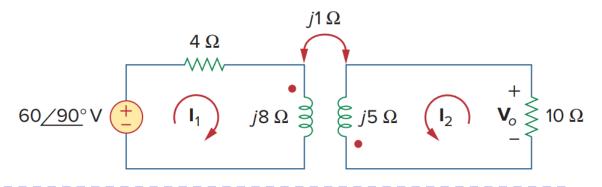
• 问题:利用线性变压器的T形等效电路求解下图所示电路中的 $I_1$ 、 $I_2$ 和 $V_0$ 。

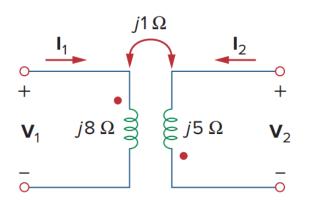


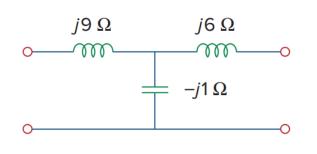
### • 解答:

- 首先画出线圈组的T形等效电路
- 然后画出整个电路的等效电路
- 按照常规方法求解电路
- 得到结果

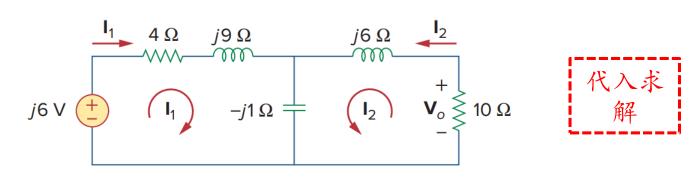
• 电路等效替换



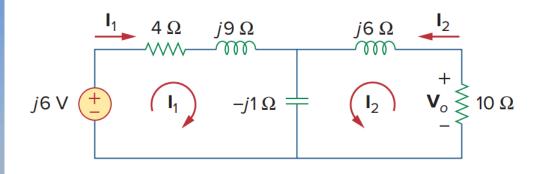




T 型等 效电路



### 求解电压电流



$$j6 = (4 + j9 - j1)\mathbb{I}_1 - j1\mathbb{I}_2$$

$$0 = -j1\mathbb{I}_1 + (10 + j6 - j1)\mathbb{I}_2$$



$$j6 = (4 + j8)\mathbb{I}_1 - j1\mathbb{I}_2$$

$$0 = -j1\mathbb{I}_1 + (10 + j5)\mathbb{I}_2$$

$$j1\mathbb{I}_1 = (10 + j5)\mathbb{I}_2$$
  $\blacksquare$   $\mathbb{I}_1 = (5 - j10)\mathbb{I}_2$ 



$$\mathbb{I}_1 = (5 - j10)\mathbb{I}_2$$

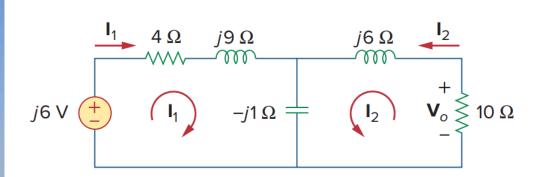
$$j6 = (4 + j8)(5 - j10)\mathbb{I}_2 - j1\mathbb{I}_2$$

$$j6 = (100 - j)\mathbb{I}_2$$



$$\mathbb{I}_2 = \frac{j6}{100 - j} (\mathbf{A})$$

### • 求解电压电流



$$\mathbb{I}_2 = \frac{j6}{100 - j} (\mathbf{A})$$

$$\mathbb{I}_1 = (5 - j10)\mathbb{I}_2$$

- 电流 
$$I_2$$
:  $I_2 = \frac{j6}{100 - j} A = 0.060 e^{j90.6^o} A$ 

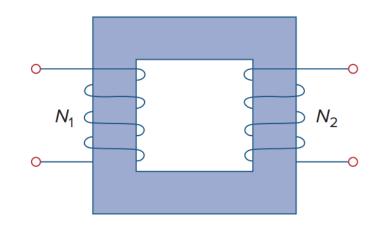
- 电流 
$$I_1$$
:  $I_1 = (5 - j10) \times \frac{j6}{100 - j} A = 0.671e^{j27.1^o} A$ 

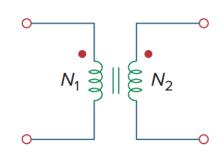
- 电压 
$$V_o$$
:  $V_o = -I_2 \times 10 \Omega = 0.600 e^{-j89.4^o} V$ 

# 理想变压器

#### 介绍

- 理想变压器是一种完全耦合(k=1)的变压器。
  - 两个绕组的自感无穷大,并且无损耗。





- 完全耦合变压器的实现
  - 由大量缠绕在高磁导率的磁芯上的线圈,
  - 构成得两个(或多个)绕组组成。
  - 由于磁心得磁导率高,
  - 所以磁通量与两个绕组得所有线圈铰链。

### 完全耦合

• 当变压器具有完全耦合特性时电压间的关系较简单。

- 参考右图, 计算
  - 左右两线圈的电压比率

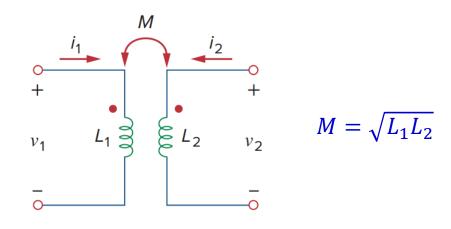
$$\mathbb{V}_1 = j\omega L_1 \mathbb{I}_1 + j\omega M \mathbb{I}_2$$

$$\mathbb{V}_2 = j\omega M \mathbb{I}_1 + j\omega L_2 \mathbb{I}_2$$



$$\mathbb{I}_1 = \frac{\mathbb{V}_1 - j\omega M \mathbb{I}_2}{j\omega L_1}$$

$$\mathbb{V}_2 = \frac{j\omega M}{j\omega L_1} \mathbb{V}_1 + j\omega M \frac{-j\omega M \mathbb{I}_2}{j\omega L_1} + j\omega L_2 \mathbb{I}_2$$



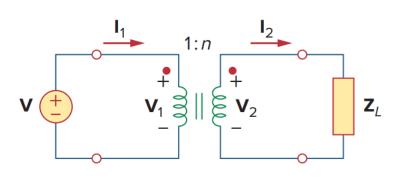
$$\mathbb{V}_2 = \frac{M}{L_1} \mathbb{V}_1 + \left( -\frac{j\omega M^2}{L_1} + j\omega L_2 \right) \mathbb{I}_2$$



$$\mathbb{V}_2 = \sqrt{\frac{L_2}{L_1}} \mathbb{V}_1 = n \mathbb{V}_1$$

#### 电压电流比率

• 两绕组匝数分为 $N_1$ 和 $N_2$ 的理想变压器,线圈共享同一磁通量。



$$v_{1} = N_{1} \frac{d\phi}{dt}$$

$$v_{2} = N_{2} \frac{d\phi}{dt}$$

$$v_{3} = N_{2} \frac{d\phi}{dt}$$

$$v_{4} = N_{2} \frac{N_{2}}{N_{1}} = n$$

• 因为损耗为0, 因此输入功率等于输出功率。

$$v_1 i_1 = v_2 i_2$$

$$\blacksquare$$

$$\blacksquare_2 = \boxed{\mathbb{V}_1} = \frac{N_1}{N_2} = \frac{1}{n}$$

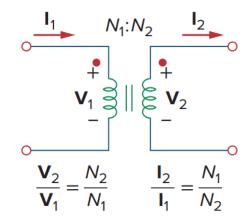
匝数比 $n = N_2 / N_1$	变压器类型	电压关系
n = 1	隔离变压器	二次电压等于一次电压
n > 1	升压变压器	二次电压大于一次电压
n < 1	降压变压器	二次电压小于一次电压

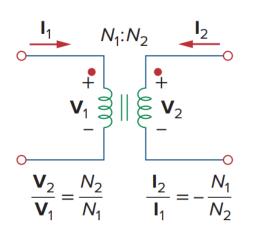
谁的圈数多,谁的电压就高!

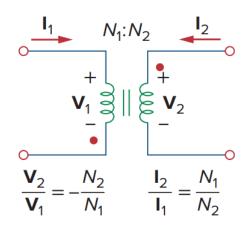
#### 电压电流的极性

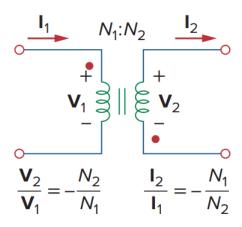
• 电压比有时为正有时为负,取决于绕线方向。

- 如果同名端处的 V1 和 V2 均为 正,或者均为负,则 n 取正值, 否则取负值。
- 如果II和I2均流入同名端,或 者流出同名端,则n取正值,否 则n取负值。









#### 输入阻抗

- 考虑右边面的电路
  - 电流 Io 是流向负载的电流;
  - 电流 $I_1$ 是输入变压器的电流。
- 电流电压的比率

$$\frac{\mathbb{I}_2}{\mathbb{I}_1} = \frac{N_1}{N_2} = \frac{1}{n}$$

$$\frac{\mathbf{I}_{1}}{\mathbf{V}_{1}} = \frac{N_{2}}{N_{1}} \qquad \frac{\mathbf{I}_{2}}{\mathbf{I}_{1}} = \frac{N_{1}}{N_{2}}$$

$$\frac{\mathbb{V}_2}{\mathbb{V}_1} = \frac{N_2}{N_1} = n$$

• 从端口2看出去的负载阻抗为

$$Z_L = \frac{\mathbb{V}_2}{\mathbb{I}_2}$$

• 从端口1看进去的输入阻抗为

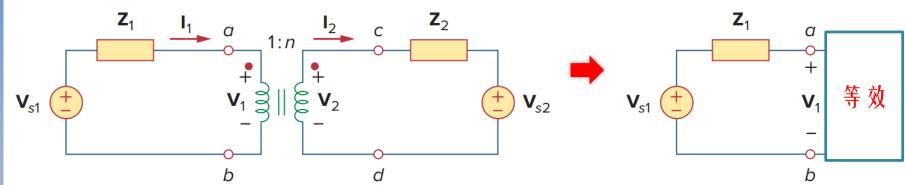
$$Z_{in} = \frac{\mathbb{V}_1}{\mathbb{I}_1} = \frac{\mathbb{V}_2/n}{n\mathbb{I}_2} = \frac{1}{n^2} \frac{\mathbb{V}_2}{\mathbb{I}_2} = \frac{1}{n^2} Z_L$$

阻抗反射阻抗映射

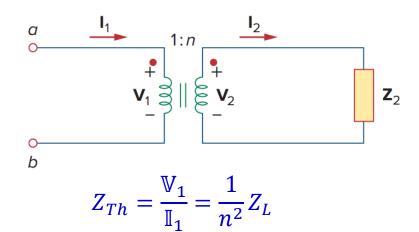
变压器将给定的阻抗变 换为另一个阻抗。在阻 抗匹配中有用。

# 等效电路

• 求解下面的电路时,可以将二次电路映射到一次侧。

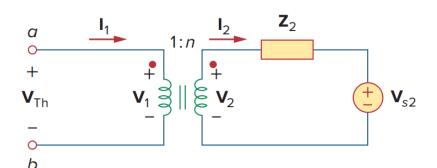


• 方法就是构建戴维南等效电路



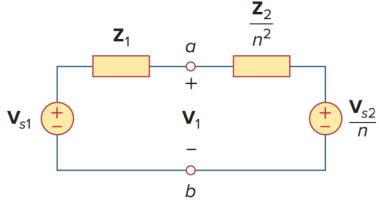
$$\mathbb{I}_1 = \mathbb{I}_2 = 0 \qquad \qquad \mathbb{V}_2 = \mathbb{V}_{s2}$$

$$\mathbb{V}_{Th} = \mathbb{V}_1 = \frac{\mathbb{V}_2}{n} = \frac{\mathbb{V}_{s2}}{n}$$

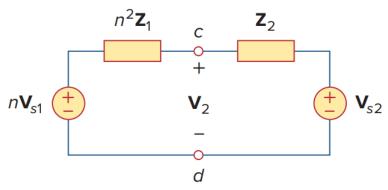


# 等效电路总结

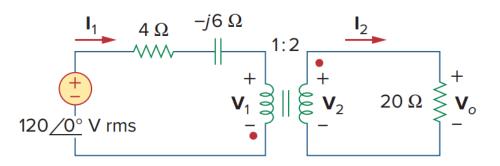
- 将二次电路映射到一次侧从而消去变压器的一般规则是:
  - 二次阻抗除以n,
  - 二次电压除以n,
  - 并且二次电流乘以 n。



- 将一次电路映射到二次侧从而消去变压器的一般规则是:
  - 一次阻抗乘以n,
  - 一次电压乘以n,
  - 并且一次电流除以 n。



- 问题:对右图的理想变压器,试求
  - 电源电流 *I*<sub>1</sub>;
  - 输出电压 Vo;
  - 电源提供的复功率。



#### 解答:

- 负载阻抗为 
$$Z_L = 20 \Omega$$

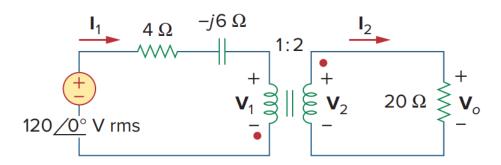
$$Z_I = 20 \Omega$$

$$Z_R = \frac{20}{4} = 5 \; (\Omega)$$

$$Z_{in} = 4 - j6 + 5 = 9 - j6 = 10.82e^{-j33.69^{o}} (\Omega)$$

$$\mathbb{I}_{1rms} = \frac{120}{9 - i6} = \frac{40}{3 - i2} = 11.09e^{j33.69^{o}} \text{ (A)}$$

- 问题:对右图的理想变压器,试求
  - 电源电流  $I_1$ ;
  - 输出电压 Vo;
  - 电源提供的复功率。



- 解答:
  - 输出电压为

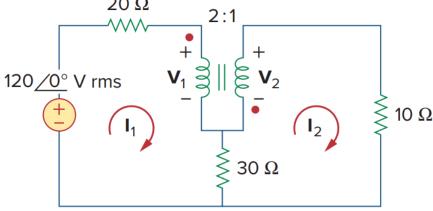
$$\mathbb{V}_{orms} = 20 \times \mathbb{I}_2 = 20 \times \frac{-\mathbb{I}_1}{2} = 20 \times \frac{-1}{2} \times \frac{40}{3 - j2} = 110.9e^{j213.69^o} (\mathbf{V})$$

- 电源提供的复功率为

$$\mathbb{S} = |\mathbb{I}_{1rms}|^2 Z_{in} = |11.09|^2 (9 - j6) = 1107.7 - j738.46 (\text{V} \cdot \text{A})$$

$$S = 1331.3e^{-j33.69^{0}}(V \cdot A)$$

• 问题: 计算下图所示的理想变压器电路中提供给负载  $10\Omega$  的功率。  $20\Omega$  2:1



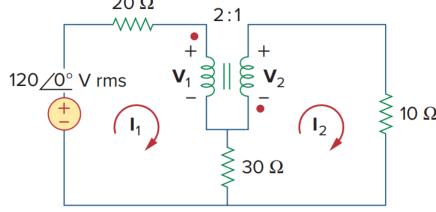
- 解答:
  - 建立 KVL 方程组

$$120 = 20 \times \mathbb{I}_{1rms} + \mathbb{V}_{1rms} + 30 \times (\mathbb{I}_{1rms} - \mathbb{I}_{2rms})$$
$$0 = 30 \times (\mathbb{I}_{2rms} - \mathbb{I}_{1rms}) - \mathbb{V}_{2rms} + 10 \times \mathbb{I}_{2rms}$$

- 变压器的电压电流关系

$$\mathbb{V}_{1rms} = -2\mathbb{V}_{2rms} \qquad \qquad \mathbb{I}_{1rms} = -\frac{1}{2}\mathbb{I}_{2rms}$$

• 问题: 计算下图所示的理想变压器电路中提供给负载  $10\Omega$  的功率。  $20\Omega$  2:1



- 解答:
  - 方程组求解

$$120 = -55 \times \mathbb{I}_{1rms} - 2\mathbb{V}_{2rms}$$
$$0 = 55 \times \mathbb{I}_{1rms} - \mathbb{V}_{2rms}$$

 $\mathbb{V}_{2rms} = -40 \text{ V}$   $\mathbb{I}_{2rms} = -\frac{40}{55} = -0.727 \text{ (A)}$ 

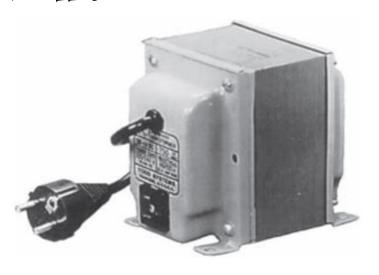
- 计算负载的功率

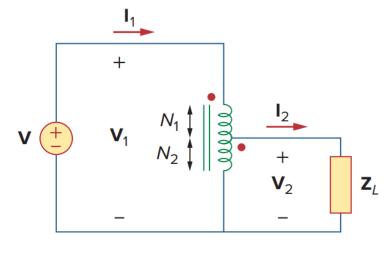
$$|\mathbb{I}_{2rms}|^2 R_L = |-0.727|^2 \times 10 = 5.289 \text{ (W)}$$

# 理想自耦变压器

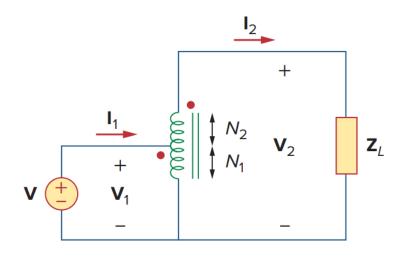
### 介绍

• 自耦变压器是指一次侧与二次侧为同一绕线组的变压器。





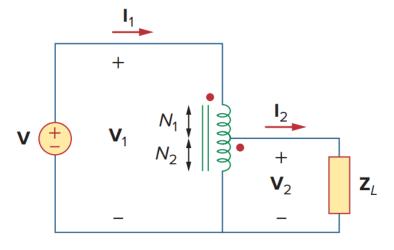
- 自耦变压器
  - 可以工作在升压模式;
  - 也可以工作在降压模式;
  - 理想下它们都是无耗的。



49

#### 电压比例

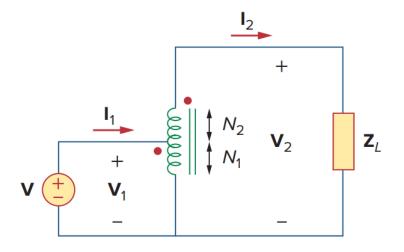
• 对于降压变压器来说,两边电压满足的关系是



$$\frac{\mathbb{V}_1}{\mathbb{V}_2} = \frac{N_1 + N_2}{N_2} = 1 + \frac{N_1}{N_2}$$

$$\frac{\mathbb{I}_1}{\mathbb{I}_2} = \frac{N_2}{N_1 + N_2}$$

• 对于升压变压器来说,两边电压满足的关系是



$$\frac{\mathbb{V}_1}{\mathbb{V}_2} = \frac{N_1}{N_1 + N_2}$$

$$\frac{\mathbb{I}_1}{\mathbb{I}_2} = \frac{N_1 + N_2}{N_2} = 1 + \frac{N_1}{N_2}$$

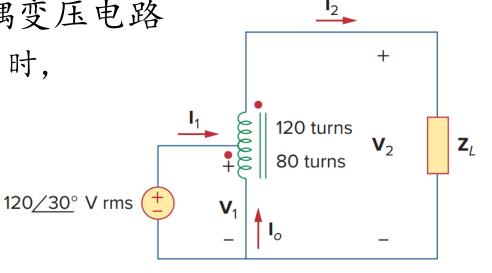
2021版

**50** 

#### 例题

• 问题:参见右边的自耦变压电路

- 计算当  $Z_L = (8+j6)\Omega$  时,
- 电流 $I_1$ 、 $I_2$ 、 $I_0$ ;
- 提供给负载的复功率。



#### • 解答:

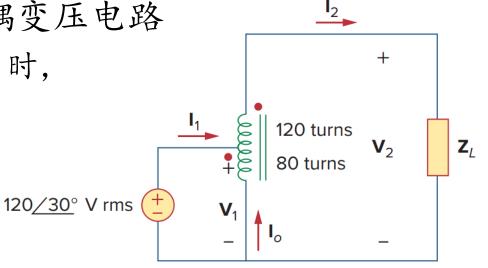
- 负载电压 
$$\frac{\mathbb{V}_{1rms}}{\mathbb{V}_{2rms}} = \frac{80}{80 + 120} = 0.4$$
  $\longrightarrow$   $\mathbb{V}_{2rms} = \frac{120e^{30^o}}{0.4} = 300e^{30^o}$  (V)

- 负载电流 
$$\mathbb{I}_{2rms} = \frac{300e^{30^o}}{8+i6} = 30e^{-6.87^o}$$
 (V)

- 源端电流 
$$\mathbb{I}_{1rms} = 30e^{-6.87^o} \times \frac{120 + 80}{80} = 75e^{-6.87^o}$$
 (V)

#### 例题

- 问题:参见右边的自耦变压电路
  - 计算当  $Z_L = (8+j6)\Omega$  时,
  - 电流 $I_1$ 、 $I_2$ 、 $I_0$ ;
  - 提供给负载的复功率。



#### • 解答:

— 负载电流 
$$\mathbb{I}_{2rms} = 30e^{-6.87^{\circ}} \, V$$
 源端电流  $\mathbb{I}_{1rms} = 75e^{-6.87^{\circ}} \, V$ 

- 共有电流 
$$I_{orms} = I_{2rms} - I_{1rms} = 40e^{-173.13°}$$
 ∨

- 负载的复功率 
$$S = |I_{2rms}|^2 Z_L = |30|^2 (8 + j6) = 7.2 - j5.4 (kV \cdot A)$$
  
 $S = 9e^{36.87^o} (kV \cdot A)$ 

# 作业

- 画出本章思维导图
- 13.7
- 13.11
- 13.33
- 13.53
- 13.93