

# 电路D总复习

#### 电工基础教研室 杨旭强

一校区 制造楼 602

Email: hitlaoyang@126.com

hitlaoyang@hit.edu.cn

答疑时间: 6月19日

答疑地点: 西配楼教休室

# 主要内容

- 一. 电路的基本规律
- 二. 电路课程的主要内容
- 三. 线性直流电路的重要性
- 四. 主要内容的学习要点
- 五. 例题及注意事项

# 一电路的基本规律一一



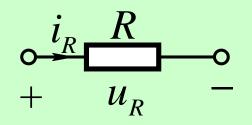
KCL 
$$\sum i = 0$$
 (n-1)个独立方程

KVL 
$$\sum u = 0$$
 b-(n-1)个独立方程

公理,适用于任意集中参数电路,仅与电路结构相关,与具体元器件特性无关,相对简单。

### 一 电路的基本规律——

# 一般表述之元件约束(1)



$$R: u = Ri, i = Gu$$

$$u_L$$

$$L: \psi = Li_L, \ u_L = L\frac{\mathrm{d}i_L}{\mathrm{d}t}$$

$$i_{C}$$
 $+$ 
 $u_{C}$ 

$$C: \quad q = Cu_C, \quad i_C = C \frac{\mathrm{d}u_C}{\mathrm{d}t}$$

# 一电路的基本规律一一

# 一般表述之元件约束(2)

电压源:  $u = u_S$ 

电压确定, 电流和功率由外电路决定

电流源:  $i=i_S$ 

电流确定, 电压和功率由外电路决定

受控源: VCVS, VCCS, CCVS, CCCS

具有独立源全部特性,不能单独激励电路

**VCR** 

变化多样

#### 一电路的基本规律一一



### 在直流电路中的表述

$$KCL: \sum I = 0$$

$$KVL: \sum U = 0$$

VCR 
$$R: U = RI I = GU$$

动态电路暂态 过程用于分析 中求直流激励 的下响应的原 始值和稳态值

L:

 $C: \qquad \smile \qquad \longrightarrow$ 

电压源:  $U_{
m S}$ 

电流源: $I_{s}$ 

### 电路的基本规律

#### 正弦交流电路中的表述

$$KCL: \sum I = 0$$

$$KVL: \sum \dot{U} = 0$$

VCR 
$$R: \dot{U} = R\dot{I} \quad \dot{I} = G\dot{U}$$

$$L: \dot{U}_{\scriptscriptstyle L} = \mathbf{j}\omega L\dot{I}_{\scriptscriptstyle L}$$

$$L: \dot{U}_{\scriptscriptstyle L} = \mathbf{j}\omega L \dot{I}_{\scriptscriptstyle L}$$
 
$$C: \dot{U}_{\scriptscriptstyle C} = \frac{1}{\mathbf{j}\omega C} \dot{I}_{\scriptscriptstyle C}$$

$$\dot{U} = Z\dot{I}$$

电源: U<sub>s</sub> I<sub>s</sub>



介绍电路 的简化、分析方法 各种 的 的 为析方法 电 人 人 大 大 中 电 定理

稳态 分析 直流电路

第2章 线性直流电路 第3章 电路定理

交流电路

第4章 正弦交流电路 第5章 三相电路 第6章 非正弦周期电流电路 第7章 频率特性和谐振现象

暂态分析

动态电路

第8章 线性动态电路暂态过程的时域分析

# 三线性直流电路的重要性一一



#### 在线性直流电路中

#### 电阻电路

KCL:  $\sum I = 0$ 

KVL:  $\sum U = 0$ 

 $VCR: U_R = RI_R$ 

电源:  $U_{\rm s}$   $I_{\rm s}$ 

支路电流法、回路电流法、节点电压法、 等效电源定理、叠加 定理、齐性定理、置 换定理、对偶原理、 各种等效变换

# 三 线性直流电路的重要性-



#### 在正弦交流电路中

#### 电路时域模型:

$$\sum i = 0 \qquad \sum u = 0$$

$$\sum u = 0$$

$$u_R = Ri_R$$

$$u_L = L\dot{i}_L \qquad i_C = C\dot{u}_C$$

$$u_S = \sqrt{2}U_S \cos(\omega t + \psi_A)$$

$$i_S = \sqrt{2}I_S \cos(\omega t + \psi_B)$$

$$u(t) = ? i(t) = ?$$

$$u(t) = \sqrt{2}U\cos(\omega t + \psi_u)$$
$$i(t) = \sqrt{2}I\cos(\omega t + \psi_u)$$

#### 电路相量模型:

$$\sum \dot{I} = 0$$
,  $\sum \dot{U} = 0$ 

$$\dot{U}_R = R\dot{I}_R, \dot{U}_L = j\omega L\dot{I}_L$$

$$\dot{I}_C = j\omega C \dot{U}_C$$

$$\dot{U}_{\scriptscriptstyle S} = U_{\scriptscriptstyle S} \angle \psi_{\scriptscriptstyle A}$$

$$\dot{I}_{\scriptscriptstyle S} = I_{\scriptscriptstyle S} \angle \psi_{\scriptscriptstyle B}$$

 $\dot{U} = ? \dot{I} = ?$ 

利用线性直 流电路的分 析方法求出

$$\dot{U} = U \angle \psi_u$$

$$\dot{I} = I \angle \psi_i$$

# 三 线性直流电路的重要性一一

在非正弦周期电流电路中

非正弦周期激励=直流分量+Σ各次谐波分量

对应线性直流电路

对应正弦交流电路



支路电流法 回路电流法 节点电压法

线性直流电路

规范的求解方法对应的电路方程的列写。

叠加定理 置换定理 齐性定理 等效电源定理 对偶原理

透彻理解和准确应用电路定理。(重点难点)

含独立源与不含独立源一端口网络的等效电路; 二端口网络的等效电路; 星三角等效变换。



- ◆ 各支路电流为待求量。
- ◆ 对(n-1)个节点列KCL方程。
- ◆ 对b-(n-1)个独立回路列KVL方程,

独立回路的选择: 全部内网孔或回 路中至少包含一 条其它回路不包 含的新支路

◆ 电流源支路的电流是已知量,其端电压是未知的,若无需求此电压,则可不列含电流源回路的KVL方程。

若求电流源源电压时,应在电流源两端设一未知电压,列入方程。同时引入**支路电流**等于电流源电流

#### 回路电流方程

设法将电流源的 源电流、待求电 电流控制的 受控源的控制电 流选为回路电流

KVL方程。

り回路电流为待求量

以回路电流表 示控制量

"回路源电压

但最后需要补充方程。

其端电压是未知的,适当选取 <u>使电流源只包含在一个回路</u>中,若无需 求电流源端电压,则可不列含电流源回路的

> 若要求电流源发出功率, 应在电流 源两端设一未知电压, 同时引入**回路电流**等于电流源电流



## 节点电压方程

含放电通择电 通择压法

- 〉按"自导"、"互导"、"节点源电流"等规则,列KCL方程。 以节点电压表示控制量
- ◆ 受控源按独立源处理,最后补充方程。
- ◆ 对纯电压源支路,应取一端作为参考节点,另一端电位则已知,一般不列此节点方程。

若必须列此方程,应在**电压源中设一未知电流**,列入方程。 同时引入两**节点**间的**电位差**等于电压源电压

# 求解方法小结

	本质	要点	适用电路
支路法	KCL +KVL	所列方程要独立	含耦合电感 电路
回路法	KVL	回路要独立且完备, 尽量利用已知和待求电流	回路少或已 知待求电流 多的电路
节点法	KCL	自导互导要找全且不能多尽量利用已知和待求电压	节点少或已 知待求电压 多的电路



# 电路定理之叠加定理(1)

- 各独立电源可以分组作用,也可将某个电源的激励值分成若干不同的激励值作用多次,只要各次激励值之和等于总激励值即可。
- 叠加只是对独立电源而言,在独立电源单独作用时,受控源要保留在电路中。
- 不作用的电压源用短路线代替,不作用的电流 源用开路端口代替。
- 功率不是激励的一次齐次函数,因此不能用每个独立电源作用时的功率叠加来求得总功率。
- 只适用于线性而不适用于非线性电路。



# 电路定理之叠加定理(2)

- 非正弦周期电流电路的计算:
  - 把给定的非正弦周期性激励分解为恒定分量、 基波和谐波分量。
  - 分别计算电路在上述分量单独作用下的响应。
  - 根据**叠加定理**,把恒定分量、基波和谐波分量引起响应的**瞬时响应**进行叠加。
  - 根据响应的时间函数,进一步求出响应的有效值和电路的平均功率。
- 线性动态电路
  - 全响应=零输入响应+零状态响应。



#### 电路定理之齐次定理

■ 齐次定理: 只含一个独立源的网络,输出与输入成正比或等于网络函数。

- 叠加与齐次的联合应用
  - 线性直流电路的任意响应Y都是激励 $X_1$ , $X_2$ ,…, $X_m$ 的线性组合,即

$$Y = K_1 X_1 + K_2 X_2 + \dots + K_m X_m$$



#### 电路定理之等效电源定理

诺顿电路=短路电流并等效电阻

■ 含源一端口网络的等效电路: 戴维宁和诺顿等效电路。 <u>戴维宁电路=开路电压串等效电阻</u>

■ 无源一端口网络等效电阻、阻抗/运算阻抗

简单串并联: 所有独立源置零;

外加电源法: 所有独立源置零, 在

端口加电压源或电流源,R=U/I;

开路短路法: 求开路电压和短路电

流, $R=U_{\rm OC}/I_{\rm SC}$ 

外加电源法特别适合含 受控源、运放等特殊元 件电路求等效电阻

此时独立源保留在电路中



### 电路定理之置换定理

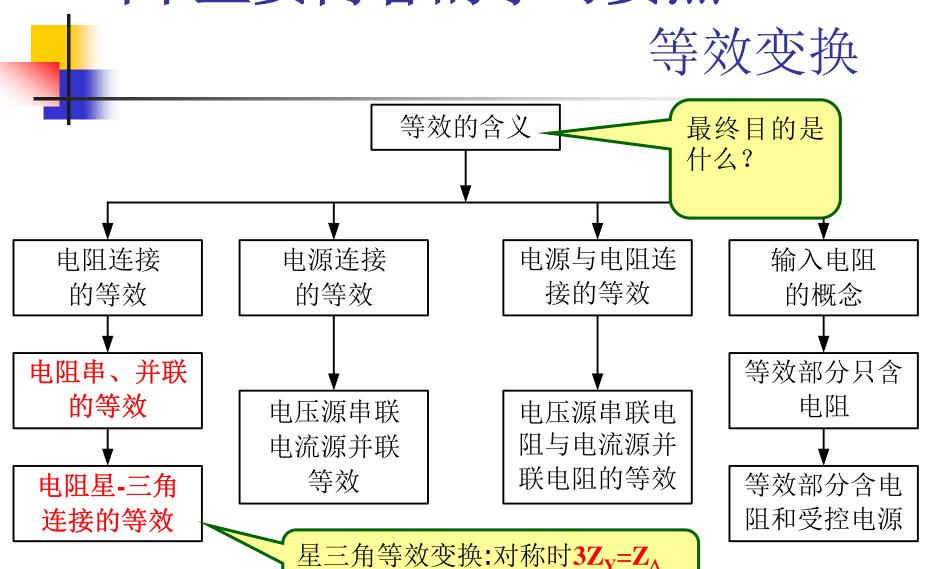
■ 置换是在某一具体条件下进行的,置换 后电路的解不应改变。

- 直流电路中的电感和电容的等效
- 非线性电路: 求线性部分变量
- 动态电路: 求非状态变量的初始值



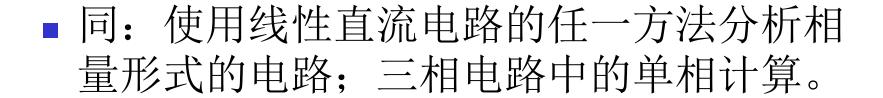
#### 电路定理小结

	适用范围	应用特点
置换定理	线性和非线性 均适用	将未知结构或特性电路用已 知特性元件或电路替换
叠加齐性定理	线性适用	求解缺条件或特殊结构电路, 适用于 <b>电源变化</b> 电路
等效电源定理	线性适用	主要目的化简电路,也用于 求解缺条件或未知结构电路, 尤其适合 <b>负载变化</b> 电路



对称三相电路常用



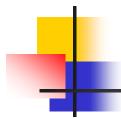


■ 异: 功率的计算; 频率特性; 谐振条件和 特点; 三相电路相线关系、相位关系; 非 正弦的有效值和平均功率等等。



暂态电路时域分析

- ◆ 三要素公式
- ◆ 关于全响应的两种分解方法



三要素公式(1)

特解

对应齐次方程的通解

$$f(t) = f_{p}(t) + [f(0_{+}) - f_{p}(0_{+})]e^{-t/\tau}$$
 特解 初始值 时间常数

激励为直流时

$$f_{\rm p}(t) = f(\infty)$$

$$f(t) = f(\infty) + [f(0_+) - f(\infty)]e^{-t/\tau}$$

激励为交流或非正弦周期量等特殊函数时注意特解和初值的求取。



三要素公式(2)

响应初始值的确定:



· uc和iz: 满足换路定律时

$$u_C(0_+) = u_C(0_-)$$
  $i_L(0_+) = i_L(0_-)$ 

$$i_L(0_+) = i_L(0_-)$$

- 除uc和il外其它量
  - 1、换路后都可能发生跃变
  - 2、须由换路后电容电压、电感电流和独立源 的初值共同确定。

三要素公式(3)

时间常数的确定:

RC电路

 $\tau = RC$ 

RL电路

 $\tau = GL$ 

- ■注意: **R**为从**动态元件或等效后的L、C**看 进去的不含源一端口等效电路的等效电阻。
  - 强调: 三要素公式同样适用于**非状态变量** 的求解。



全响应

关于全响应的两种分解方法

强调响应与激励函数形式的关系

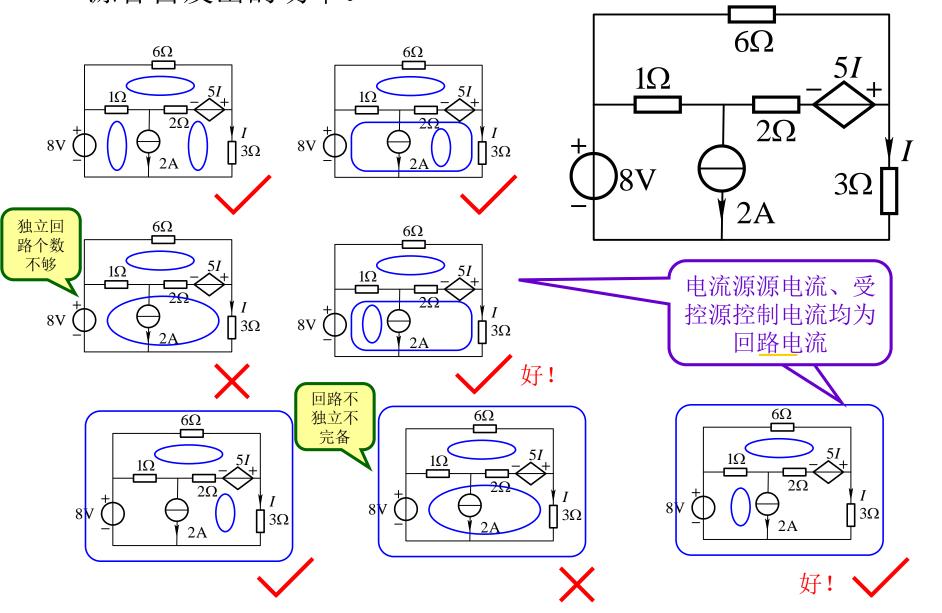
注意:自由分量肯定 是暂态分量;强制分 量不一定是稳态分量

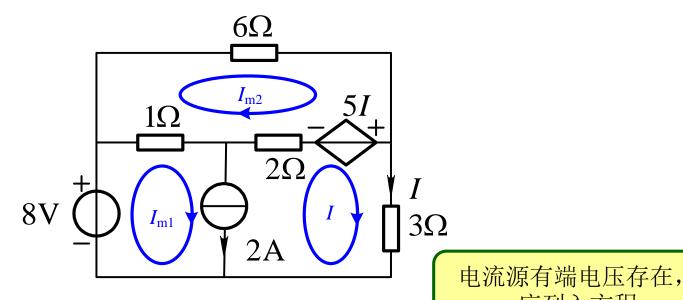
全响应=强制分量+自由分量

全响应=零输入响应+零状态响应

注意:零输入一般只有自由分量;零状态一般既有强制分量又有自由分量

强调响应与激励的能 量来源的关系 例1 图示线性直流电路,试用回路法或节点法求两个独立电源各自发出的功率。



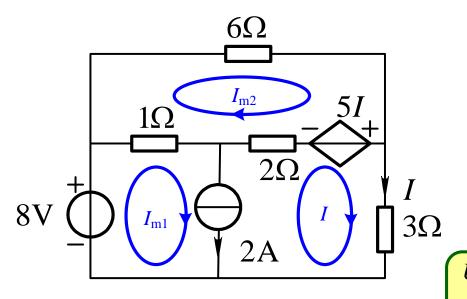


$$1 \times I_{m1} = 1 \times I_{m2} = 8$$

$$-1 \times I_{m1} + (1+2+6) \times I_{m2} = 2 \times I + 5 \times I = 0$$

$$-2 \times I_{m2} + (2+3) \times I - 5 \times I = 0$$

应列入方程

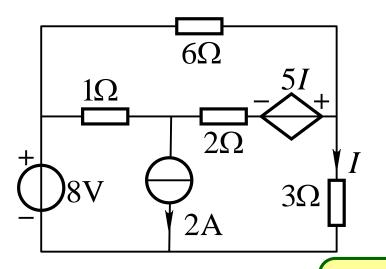


U是什么? 方程中出现的 变量在电路图中一定要 标明其位置及参考方向

$$1 \times I_{m1} - 1 \times I_{m2} + U = 8$$

$$-1 \times I_{m1} + (1 + 2 + 6) \times I_{m2} - 2 \times I + 5 \times I = 0$$

$$-2 \times I_{m2} + (2 + 3) \times I - 5 \times I - U = 0$$

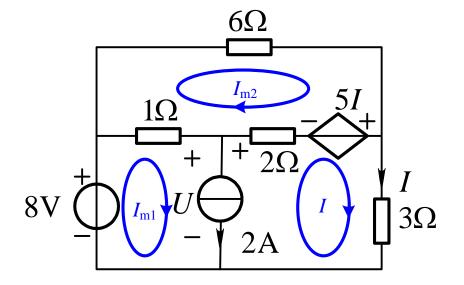


所选**回路**及**方向**在电路 图中一定要标明

$$1 \times I_{m1} - 1 \times I_{m2} + U = 8$$

$$-1 \times I_{m1} + (1+2+6) \times I_{m2} - 2 \times I + 5 \times I = 0$$

$$-2 \times I_{m2} + (2+3) \times I - 5 \times I - U = 0$$



$$1 \times I_{m1} - 1 \times I_{m2} + U = 8$$

$$-1 \times I_{m1} + (1 + 2 + 6) \times I_{m2} - 2 \times I + 5 \times I = 0$$

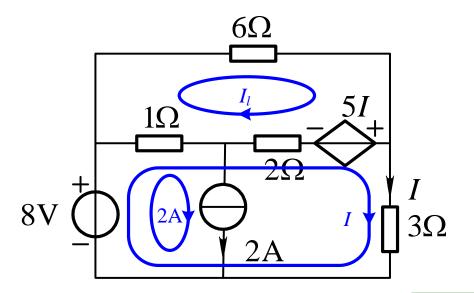
$$-2 \times I_{m2} + (2 + 3) \times I - 5 \times I - U = 0$$

$$I_{\rm m1} - I = 2$$

电压源发出的功率  $P_{\mathrm{8V}} = 8 \times I_{\mathrm{ml}}$ 

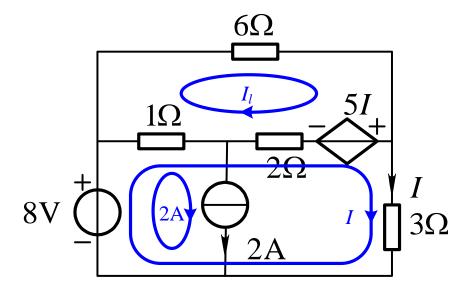
电流源发出的功率  $P_{\rm 2A} = -2 \times U$ 

电流源端电压与源电流是关联参考 方向,直接相乘,所求功率是吸收 功率,故前面填加负号,表明最后 结果是发出功率



电流源所在回路的电流 呢?

$$(1+2+6)\times I_{t} - (1+2)\times I + 5\times I = 0$$
$$-(1+2)\times I_{t} + (1+2+3)\times I - 5\times I = 8$$



$$(1+2+6) \times I_{l} - (1+2) \times I - 1 \times 2 + 5 \times I = 0$$
$$-(1+2) \times I_{l} + (1+2+3) \times I + 1 \times 2 - 5 \times I = 8$$

电压源发出的功率 
$$P_{\rm sv} = 8 \times (2 + I)$$

电流源发出的功率  $P_{2A} = -2 \times [8 + 1 \times (I_1 - I - 2)]$ 



解:

$$(\frac{1}{1} + \frac{1}{2})U_{n1} - \frac{1}{2}U_{n2} - \frac{1}{1} \times 8 = -2 - \frac{5I}{2}$$
$$-\frac{1}{2}U_{n1} + (\frac{1}{2} + \frac{1}{3} + \frac{1}{6})U_{n2} - \frac{1}{6} \times 8 = 0$$

$$\begin{array}{c|c}
6\Omega \\
\hline
1\Omega & 1 \\
\hline
2\Omega \\
\hline
\end{array}$$

$$\begin{array}{c|c}
5I \\
2 \\
\hline
I \\
3\Omega
\end{array}$$

$$I = \frac{U_{n2}}{3}$$

$$(\frac{1}{1} + \frac{1}{2})U_{n1} - \frac{1}{2}U_{n2} - \frac{1}{1} \times 8 = -2 - \frac{5I}{2}$$

$$-\frac{1}{2}U_{n1} + (\frac{1}{2} + \frac{1}{3} + \frac{1}{6})U_{n2} - \frac{1}{6} \times 8 = \frac{5I}{2}$$

电压源发出的功率

$$P_{\rm sv} = 8 \times (2+I)$$

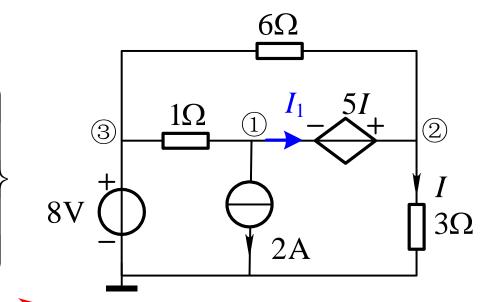
电流源发出的功率

$$P_{2A} = -2 \times U_{n1}$$

解:

$$\frac{1}{1}U_{n1} - \frac{1}{1} \times 8 + I_{1} = -2$$

$$(\frac{1}{3} + \frac{1}{6})U_{n2} - \frac{1}{6} \times 8 - I_{1} = 0$$



$$I = \frac{U_{n2}}{3}$$

$$U_{\rm n1} - U_{\rm n2} = -5I$$

#### 纯电压源支路的处理:

设电流并列入方程—— 改进节点电压法

除此外,在什么 情况下,还用到 改进节点电压法? 解:

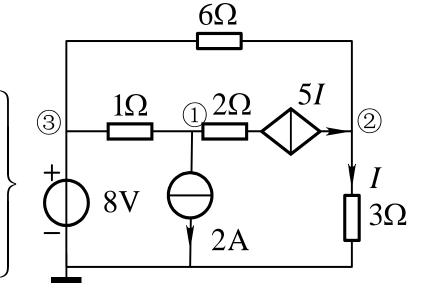
$$(\frac{1}{1} + \frac{1}{2})U_{n1} - \frac{1}{2}U_{n2} - \frac{1}{1} \times 8 = -2 - 5I$$

$$-\frac{1}{2}U_{n1} + (\frac{1}{2} + \frac{1}{3} + \frac{1}{6})U_{n2} - \frac{1}{6} \times 8 = 5I$$

$$I = \frac{U_{n2}}{3}$$

$$\frac{1}{1}U_{n1} - \frac{1}{1} \times 8 + 5I = -2$$

$$(\frac{1}{3} + \frac{1}{6})U_{n2} - \frac{1}{6} \times 8 - 5I = 0$$

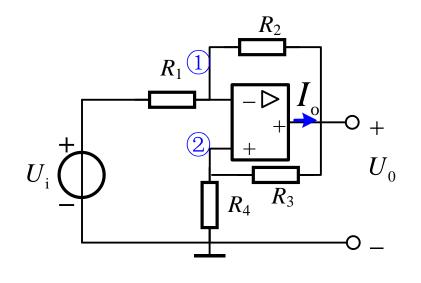


在节点电压方程中,与电流源串联的电阻不计入自导和 互导中 例2 图示电路,已知 $R_1$ =2k $\Omega$ ,  $R_2$ = $R_3$ = $R_4$ =2k $\Omega$  。求电压比 $U_{\rm o}/U_{\rm i}$ 。

解:

$$\left(\frac{1}{R_{1}} + \frac{1}{R_{2}}\right)U_{-} - \frac{1}{R_{2}}U_{o} = \frac{U_{i}}{R_{1}}$$

$$\left(\frac{1}{R_{3}} + \frac{1}{R_{4}}\right)U_{+} - \frac{1}{R_{3}}U_{o} = 0$$



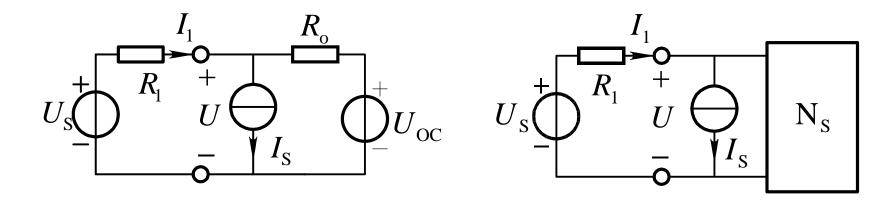
$$U_{\scriptscriptstyle{-}} = U_{\scriptscriptstyle{+}}$$

若求运算放 大器输出电 流怎么办?

$$-\frac{1}{R_{2}}U_{-}-\frac{1}{R_{3}}U_{+}+(\frac{1}{R_{2}}+\frac{1}{R_{3}})U_{o}=I_{o}$$

例3 图示电路中,网络 $N_s$ 为含源线性电阻网络,已知 $U_s$ =1 $V_s$ 1 $I_s$ =2A,电压U=3 $I_1$ -3。试求出网络 $N_s$ 的戴维南等效电路。

解:



$$U = R_{\rm o}(I_1 - I_{\rm S}) + U_{\rm OC} = R_{\rm o}I_1 - (R_{\rm o}I_{\rm S} - U_{\rm OC})$$
 系数比较 
$$U = 3I_1 - 3$$

$$\Rightarrow \begin{cases} R_{\rm o} = 3 \\ R_{\rm o}I_{\rm S} - U_{\rm OC} = 3 \end{cases}$$

例4 图示非正弦电路,  $u = [10 + 12\sqrt{2}\cos(\omega t) + 6\sqrt{2}\cos(2\omega t)]V$ 

 $\omega L = 2\Omega$  ,  $1/(\omega C) = 8\Omega$  , 求电容电压的瞬时值和有效值。

解: 叠加定理

$$U_0 = 10V$$
 (1)  $U_0 = 10V$ 

$$\begin{array}{c|c} + \bullet & & \\ \hline U_0 = 10V & & U_{C0} \\ \hline - \bullet & & - \end{array}$$

(2) 
$$\dot{U}_1 = 12 \angle 0^{\circ} \text{V}$$

$$U_{C0} = 10V$$
 对应脚可用  $(\mathbf{0})$  ,  $(\mathbf{1})$  ……

$$\dot{U}_{C1} = \frac{\overline{j\omega C}}{6 + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}} \dot{U}_{1}$$

$$= \frac{-8j}{6+2j-8j} 12 \angle 0^{\circ} = \frac{16}{\sqrt{2}} \angle -45^{\circ}V$$

(3) 
$$\dot{U}_2 = 6 \angle 0^{\circ} \text{V}$$

$$\frac{\text{j}2\omega L = \text{j}4\Omega}{\dot{U}_{c2}} + \frac{1}{\text{j}2\omega C} = -\text{j}4\Omega$$

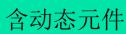
$$\dot{U}_{C2} = \frac{\frac{1}{j2\omega C}}{6 + j2\omega L + \frac{1}{j2\omega C}} \dot{U}_{2}$$

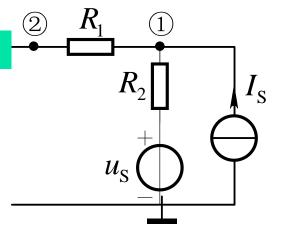
$$= \frac{-4j}{6 + 4j - 4j} 6 \angle 0^{\circ} = 4 \angle -90^{\circ} V$$

$$u_C = 10 + 16\cos(\omega t - 45^\circ) + 4\sqrt{2}\cos(\omega t - 90^\circ) \text{ V}$$

$$U_C = \sqrt{10^2 + \frac{16^2}{2} + 4^2} = 15.6 \text{ V}$$

若求电源发出的功率怎 么办?或非正弦周期电 流电路的功率如何计算





$$u_{\rm S} = 10\sqrt{2}\cos(\omega t)$$
 V

$$I_{\rm S} = 3A$$

$$(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2})\dot{U}_{n1} - \frac{1}{R_1}\dot{U}_{n2} = \frac{\dot{U}_S}{R_2} + 3$$

$$(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2})u_{n1} - \frac{1}{R_1}u_{n2} = \frac{u_s}{R_2} + 3$$

交流电路中

的常见错误

$$i = \frac{220 \times 20^{\circ}}{R + \frac{1}{100}} = 31.11 \times 65^{\circ} = 31.11 \sqrt{2} \cos(\omega t + 65^{\circ}) \text{ A}$$

例5 图示正弦交流电路,已知阻抗  $Z_1$  端电压的有效值为  $U_1$  = 100  $V_1$   $Z_1$  吸收的平均功率 P=400 W ,功率因数  $\cos \varphi_1=0.8$  (感性),求输入端电压 U 和电流 I

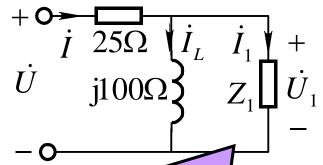
解: 设以 $\dot{U}_1$ 为参考相量,即 $\dot{U}_1$ =100 $\angle$ 0°V ,得

$$I_1 = \frac{P}{U_1 \cos \varphi_1} = \frac{400}{100 \times 0.8} = 5A$$

$$\dot{I}_L = \frac{\dot{U}_1}{j100} = \frac{100}{j100} = -j1A$$

$$\dot{I} = \dot{I}_1 + \dot{I}_L = (4 - j4)A$$
  $I = 4\sqrt{2} = 5.656A$ 

$$\dot{U} = 25\dot{I}_1 + \dot{U}_1 = (200 - j100)V$$
  $U = 100\sqrt{5} = 223.6V$ 



#### 交流电路的常见问题:

- 1、交流功率与直流功率混淆
- 2、有效值相量与最大值相量混 杂使用
- 3、相量与正弦量之间的变换
- 4、中间过程过多用极坐标形式

若求端口吸 收的有功功 率和无功功 率怎么办? 例6 图示对称三相电路,已知电源线电压为300V,负载每相阻抗  $Z = 30 \angle 30^{\circ}\Omega$  求三相负载的线电流、相电流及功率表(理想表)的读数。

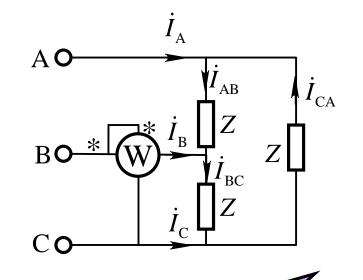
解: 设 $\dot{U}_{AB} = 300 \angle 0^{\circ} V$ ,得

$$\dot{I}_{AB} = \frac{\dot{U}_{AB}}{Z} = \frac{300 \angle 0^{\circ}}{30 \angle 30^{\circ}} = 10 \angle -30^{\circ} A$$

即三相负载的相电流  $I_p = 10A$ 

则线电流为 
$$I_1 = \sqrt{3}I_p = 10\sqrt{3} \approx 17.32A$$

相位上落后对应线电压的相位差为  $\Delta \varphi = -60^{\circ}$ 

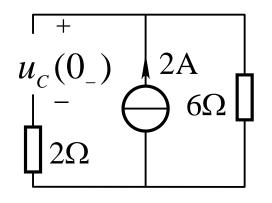


主要错误:三相电路相、 线电压电流的幅值关系, 相位关系不清楚。

功率表两端电压为 $\dot{U}_{\mathrm{BC}}$ ,流过电流为 $\dot{I}_{\mathrm{B}}$ ,则功率表(理想表)的读数可求得

$$P = U_{\rm BC}I_{\rm B}\cos(\Delta\varphi) = 300 \times 10\sqrt{3} \times \cos 60^{\circ} = 2598 \text{kW}$$

时的电压u(t)。



$$u_{c}(0_{-}) = 2 \times 6 = 12V$$

$$\Rightarrow u_C(0_-) = u_C(0_+) = 12V$$

两种解法

 $6\Omega$ 

0.5F

1.先求 $u_C(t)$ ,

再求u(t)

2.直接求*u*(*t*) 均可用三要素

求稳态值

$$3\Omega \qquad u_{c}(\infty) \qquad 2A$$

$$+ \qquad - \qquad 6\Omega$$

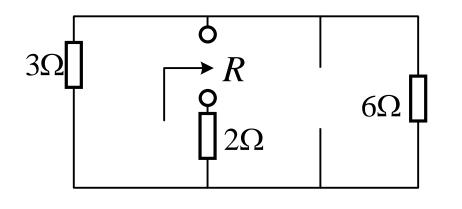
$$(\frac{1}{3} + \frac{1}{6})u_{c}(\infty) = 2 + \frac{24}{3}$$

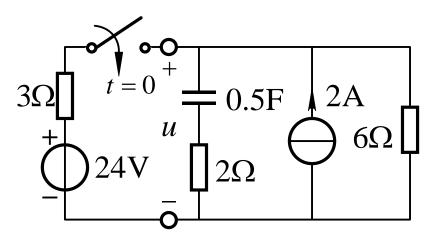
$$\Rightarrow u_c(\infty) = 20V$$

24V

时的电压u(t)。

解: 求时间常数





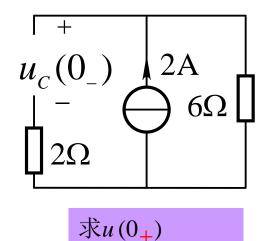
$$R = 2 + \frac{3 \times 6}{3 + 6} = 4\Omega$$

$$\Rightarrow \tau = RC = 4 \times 0.5 = 2s$$

$$u_C(t) = u_C(\infty) + [u_C(0_+) - u_C(\infty)]e^{-t/\tau}$$
$$= 20 - (12 - 20)e^{-t/2} = (20 - 8e^{-t/2}) \text{ V}$$

$$u(t) = u_C(t) + 2 \times 0.5 \frac{\mathrm{d}u_C(t)}{\mathrm{d}t} = (20 - 8e^{-t/2}) + 4e^{-t/2} = (20 - 4e^{-t/2}) \mathrm{V}$$

时的电压u(t)。



$$u_C(0_-) = 2 \times 6 = 12V$$

$$u(0) = u(0) = 12V$$

$$3\Omega \boxed{\begin{array}{c} + \\ + \\ + \\ 24V \end{array}} \begin{array}{c} + \\ 24V \end{array} \begin{array}{c} + \\ 2\Omega \end{array} \begin{array}{c} + \\ 6\Omega \end{array} \boxed{\begin{array}{c} + \\ - \\ - \end{array}}$$

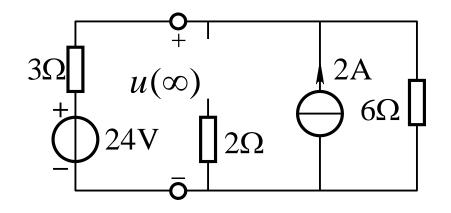
$$\left(\frac{1}{3} + \frac{1}{2} + \frac{1}{6}\right)u(0_{+}) = 2 + \frac{24}{3} + \frac{12}{2}$$

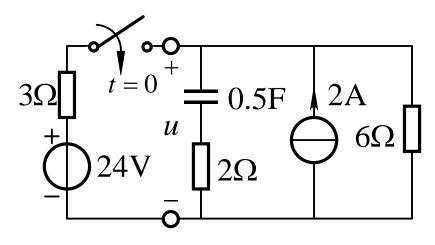
 $6\Omega$ 

$$\Rightarrow u(0_{+}) = 16 \text{ V}$$

时的电压u(t)。

解: 求稳态值





时间常数,

$$(\frac{1}{3} + \frac{1}{6})u(\infty) = 2 + \frac{24}{3}$$
$$\Rightarrow u(\infty) = 20V$$

$$u(t) = u(\infty) - [u(0_{+}) - u_{C}(\infty)]e^{-t/\tau}$$

$$= 20 - (16 - 20)e^{-t/2} = (20 - 4e^{-t/2}) \text{ V}$$

## 判断题

负载与电源满足最大功率匹配条件时,负载从给定电源吸收功率最大,效率最高。()

暂态电路中,全响应=零输入响应+零状态响应 =自由分量+强制分量

其中零输入响应与自由分量对应,零状态响应与强制 分量对应()

对称三相电路的瞬时功率是常量,平均功率等于瞬时功率。()

#### 问答题

在实际电路中,通常用并联电容来提高感性负载的功率因数,请简要回答:

- (1)提高功率因数有何意义?
- (2) 串联电容是否可以提高感性负载电路的的功率因数? 在实际电路中是否可行?为什么?

如何计算非正弦周期电流电路的平均功率?该求解方法与直流电路中功率不能叠加的结论是否相悖?为什么?

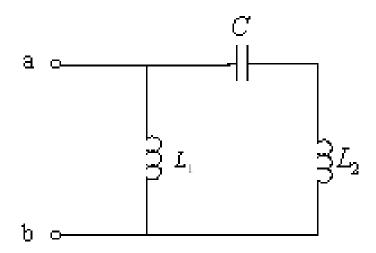
#### 填空题

1.RLC 串联电路的品质因数 Q 为\_\_\_\_\_。品质因数 Q 越大,则其通带宽度 越\_\_\_\_。

2. 某RC一阶电路的全响应 $u_c(t) = (8 - 2e^{-t})V$ ,若初始条件不变而激励源幅值减少为原来的一半,则其全响应为 $u_c(t) = \underline{\hspace{1cm}}$ 。

#### 选择题

2. 图示电路串联谐振角频率( )



(a) 
$$\omega = \frac{1}{\sqrt{L_1 C}}$$
 (b)  $\omega = \frac{1}{\sqrt{(L_1 + L_2)C}}$  (c)  $\omega = \frac{1}{\sqrt{(L_1 / / L_1)C}}$  (d)  $\omega = \frac{1}{\sqrt{L_1 C}}$ 

# 4

### 谢谢一个学期的相伴!

祝同学们在期末取得好成绩!