



西北工业大学

NORTHWESTERN POLYTECHNICAL UNIVERSITY

— — *Lihui*

ENGLISH VERSION

# 第九章 非正弦周期电流电路



## 非正弦周期电流电路

非正弦周期电流、电压的定义

非正弦周期函数展开为傅立叶级数

非正弦周期电流、电压的有效值

非正弦周期电流电路稳态分析计算

非正弦周期电流电路的平均功率



## 9.1 非正弦周期电流及电压

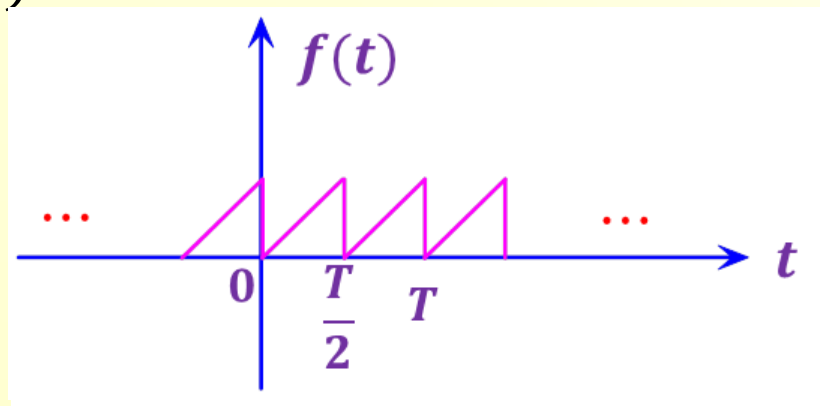
**定义：** 随时间按非正弦规律周期变化的电流或电压。

**分类：**

1) 偶函数:  $f(t) = f(-t)$     2) 奇函数:  $f(t) = -f(-t)$

3) 奇谐函数:  $f(t) = -f(t \pm \frac{T}{2})$

4) 偶谐函数:  $f(t) = f(t \pm \frac{T}{2})$





## 9.2 非正弦周期函数傅立叶级数展开式

非正弦周期函数 $f(t)$ ，周期为 $T$ ，若满足狄里赫利条件，可展开成傅立叶级数：

$$\begin{aligned} f(t) &= \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} [a_n \cos n\omega_1 t + b_n \sin n\omega_1 t] \\ &= \frac{A_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} A_n \cos(n\omega_1 t + \varphi_n) \quad (n = 1, 2, 3, \dots) \end{aligned}$$

其中： $\omega_1 = \frac{2\pi}{T}$  基波角频率

$$\left\{ \begin{aligned} a_0 &= \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t) dt \\ a_n &= \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t) \cos n\omega_1 t dt \\ b_n &= \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t) \sin n\omega_1 t dt \end{aligned} \right. \quad \left\{ \begin{aligned} A_0 &= a_0 \\ A_n &= \sqrt{a_n^2 + b_n^2} \\ \varphi_n &= \arctan \frac{-b_n}{a_n} = -\arctan \frac{b_n}{a_n} \end{aligned} \right. \quad \left\{ \begin{aligned} a_n &= A_n \cos \varphi_n \\ b_n &= -A_n \sin \varphi_n \end{aligned} \right.$$



讨论:

$$f(t) = \frac{A_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} A_n \cos(n\omega_1 t + \varphi_n) \quad (n = 1, 2, 3, \dots)$$

(1)  $a_0 = A_0$ ——常量，与频率无关（直流分量、零频分量）

(2)  $A_n \cos(n\omega_1 t + \varphi_n)$  ——正弦量，与n有关（谐波分量）

(3) 谐波分类:

$A_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1)$  基波分量

$$\omega = \omega_1$$

$A_2 \cos(2\omega_1 t + \varphi_2)$  二次谐波

$$\omega = 2\omega_1$$

.....

$A_k \cos(k\omega_1 t + \varphi_k)$  k次谐波

$$\omega = k\omega_1$$

高次谐波

奇次谐波

偶次谐波



## (4) 函数对称性与谐波的成份

$$\begin{aligned} f(t) &= \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} [a_n \cos n\omega_1 t + b_n \sin n\omega_1 t] \\ &= \frac{A_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} A_n \cos(n\omega_1 t + \varphi_n) \quad (n = 1, 2, 3, \dots) \end{aligned}$$

偶函数: 无奇函数分量

$$b_n = 0 \quad a_n = \frac{4}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} f(t) \cos n\omega_1 t dt$$

奇函数: 无偶函数分量

$$a_n = 0 \quad b_n = \frac{4}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} f(t) \sin n\omega_1 t dt$$

奇谐函数: 无偶次谐波

$$a_{2k} = b_{2k} = 0 \quad A_{2k} = 0$$

偶谐函数: 无奇次谐波

$$a_{2k+1} = b_{2k+1} = 0 \quad A_{2k+1} = 0$$



## 9.3 非正弦周期电量的有效值

非正弦周期电流、电压，则其有效值的定义是

$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T i^2(t) dt} \quad U = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T u^2(t) dt}$$

计算：

(1) 按定义计算；

(2) 按傅立叶系数计算：

$$i(t) = I_0 + \sum_{n=1}^{\infty} I_{mn} \cos(n\omega_1 t + \varphi_{in}) \quad I = \sqrt{I_0^2 + \frac{1}{2} \sum_{n=1}^{\infty} I_{mn}^2} = \sqrt{I_0^2 + \sum_{n=1}^{\infty} I_n^2}$$
$$u(t) = U_0 + \sum_{n=1}^{\infty} U_{mn} \cos(n\omega_1 t + \varphi_{un}) \quad U = \sqrt{U_0^2 + \frac{1}{2} \sum_{n=1}^{\infty} U_{mn}^2} = \sqrt{U_0^2 + \sum_{n=1}^{\infty} U_n^2}$$





## 说明:

1) 对于  $f(t)$  各次谐波有:  $I_n = \frac{I_{nm}}{\sqrt{2}}$  或  $I_{nm} = \sqrt{2}I_n$

2) 对于  $f(t)$  仅有有效值;

3) 对于非正弦电量  $i(t)$  和  $u(t)$ :

$I_0, U_0$  —— 直流分量, 可用磁电式指针仪表测量;

$I, U$  —— 有效值, 可用电磁或电动式指针仪表测量;

$I_{av}, U_{av}$  —— 平均值, 可用全波整流磁电式指针仪表测量。

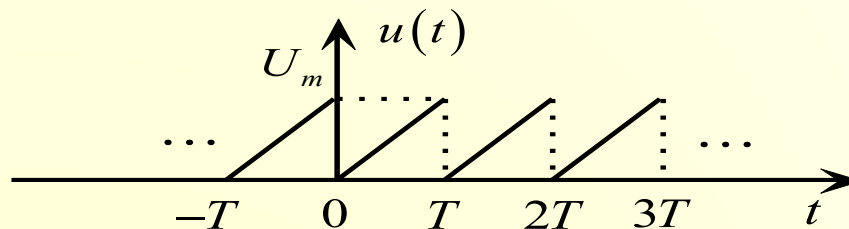




例1 已知电  $i(t) = 5 + 14.14\cos t + 7.07\cos 2t, A$  。求其有效值  $I$ 。

解: 
$$I = \sqrt{I_0^2 + I_1^2 + I_2^2} = \sqrt{5^2 + \left(\frac{14.14}{\sqrt{2}}\right)^2 + \left(\frac{7.07}{\sqrt{2}}\right)^2} = 12.25 A$$

例2 求图示锯齿波电压的有效值。



解法1: 先将展开成傅里叶级数, 然后再求解。

解法2: 根据定义求解

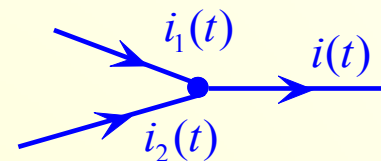
$$U = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T [u(t)]^2 dt} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T \left[\frac{U_m}{T} t\right]^2 dt} = \frac{U_m}{\sqrt{3}}$$



例3 图示电路，已知  $i_1(t) = 2\sqrt{2}\cos\omega t A$  。求下列各情况下的  $i(t)$  及有效值  $I$ ：

(1)  $i_2(t) = 1A$       (2)  $i_2(t) = 2\sqrt{2}\cos(\omega t + 60^\circ) A$

(3)  $i_2(t) = 2\sqrt{2}\cos(3\omega t + 60^\circ) A$



解：

(1)  $i(t) = i_1 + i_2 = 1 + 2\sqrt{2}\cos\omega t A$        $I = \sqrt{1^2 + 2^2} = 2.236 A$

(2)  $i(t) = i_1 + i_2 = 2\sqrt{2}\cos\omega t + 2\sqrt{2}\cos(\omega t + 60^\circ) A$  用相量法。

$\dot{i}_1 = 2\angle 0^\circ = 2 A$        $\dot{i}_2 = 2\angle 60^\circ = 1 + j\sqrt{3} A$        $I = 2\sqrt{3} A$

$\dot{i} = \dot{i}_1 + \dot{i}_2 = 3 + j\sqrt{3} = 2\sqrt{3}\angle 30^\circ A$        $i(t) = 2\sqrt{3}\sqrt{2}\cos(\omega t + 30^\circ) A$

(3)  $i(t) = i_1 + i_2 = 2\sqrt{2}\cos\omega t + 2\sqrt{2}\cos(3\omega t + 60^\circ) A$

$I = \sqrt{2^2 + 2^2} = 2\sqrt{2} A$



## 9.4 非正弦周期电流电路稳态分析

### 一般步骤:

- (1) 将激励为非正弦周期函数展开为傅立叶级数:

$$f(t) = A_0 + \sum_{n=1}^{\infty} A_{nm} \cos(n\omega_1 t + \varphi_n)$$

将激励分解为直流分量和无穷多个不同频率的正弦激励分量;

- (2) 求各激励分量单独作用时的响应分量:

- 1) 直流分量作用: 直流分析 ( $C$ 开路,  $L$ 短路) 求  $Y_0$ ;
- 2) 基波分量作用:  $\omega = \omega_1$  (正弦稳态分析) 求有  $y_1$ ;
- 3) 二次谐波分量作用:  $\omega = 2\omega_1$  (正弦稳态分析) 求有  $y_2$ ;

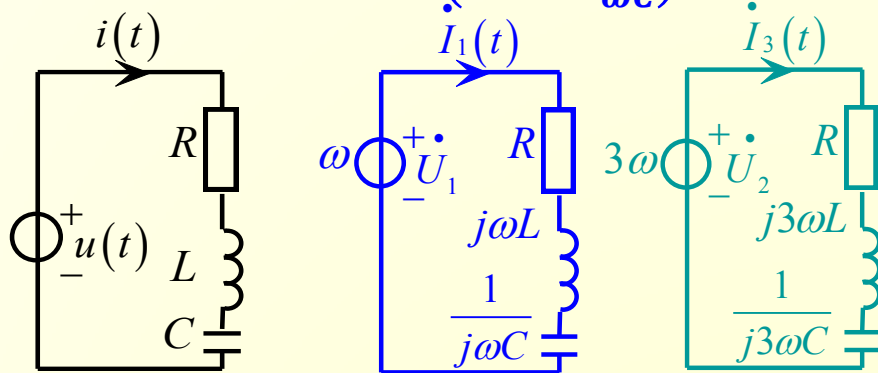
... ..

- (3) 时域叠加:  $y(t) = Y_0 + y_1 + y_2 + \dots$

$$\dot{I} \neq I_0 + \dot{I}_1 + \dot{I}_2 + \dots + \dot{I}_n$$



例1 图中, 已知  $u(t) = 50\cos\omega t + 25\cos(3\omega t + 60^\circ)V$ , 电路对基波的阻抗  $Z_1 = R + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right) = 8 + j(2 - 8)\Omega$ 。求稳态电流  $i(t)$ 。



解: 对基波:  $\dot{U}_1 = \frac{50}{\sqrt{2}} \angle 0^\circ V$

$$Z_1 = 8 - j6 = 10 \angle -36.87^\circ \Omega$$

$$\dot{I}_1 = \frac{\dot{U}_1}{Z_1} = \frac{\frac{50}{\sqrt{2}} \angle 0^\circ}{10 \angle -36.87^\circ} = \frac{5}{\sqrt{2}} \angle 36.87^\circ A$$

$$i_1(t) = 5\cos(\omega t + 36.87^\circ)A$$

对三次谐波:

$$\dot{U}_3 = \frac{25}{\sqrt{2}} \angle 60^\circ V$$

$$Z_3 = 8 + j\left(3 \times 2 - \frac{8}{3}\right) = 8.67 \angle 22.62^\circ \Omega$$

$$\dot{I}_3 = \frac{\dot{U}_3}{Z_3} = \frac{2.89}{\sqrt{2}} \angle 37.4^\circ A$$

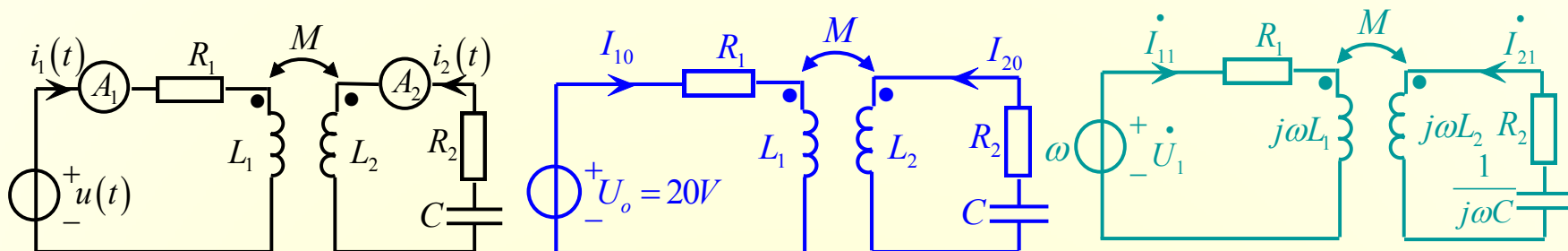
$$i_3(t) = 2.89 \cos(3\omega t + 37.4^\circ) A$$

$$i(t) = i_1(t) + i_3(t)$$

$$= 5\cos(\omega t + 36.87^\circ) + 2.89 \cos(3\omega t + 37.4^\circ) A$$



例2 图示, 已知 $R_1 = 2\Omega$ ,  $R_2 = 3\Omega$ ,  $\omega L_1 = \omega L_2 = 4\Omega$ ,  $\omega M = 1\Omega$ ,  $\frac{1}{\omega C} = 6\Omega$ ,  $u(t) = 20 + 20\cos\omega t V$ . 求两个电流表的读数和  $i_1(t)$ ,  $i_2(t)$ 。



解: 直流分量作用  $I_{10} = \frac{U_0}{R_1} = 10 A$   $I_{20} = 0$

一次谐波作用  $\dot{U}_1 = \frac{20}{\sqrt{2}} \angle 0^\circ V$   $I_1 = \sqrt{I_{10}^2 + I_{11}^2} = \sqrt{10^2 + \left(\frac{4.24}{\sqrt{2}}\right)^2} = 10.4 A$

$$i_{11} = \frac{4.24}{\sqrt{2}} \angle -61.8^\circ A$$

$$I_2 = \sqrt{I_{20}^2 + I_{21}^2} = I_{21} = 0.832 A$$

$$i_{21} = \frac{1.18}{\sqrt{2}} \angle -118.1^\circ A$$

$$i_1(t) = I_{10} + i_{11}(t) = 10 + 4.24 \cos(\omega t - 61.8^\circ) A$$

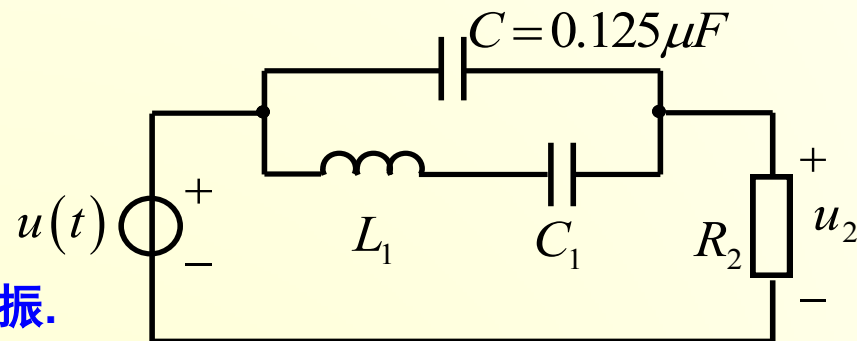
$$i_2(t) = I_{20} + i_{21}(t) = 1.18 \cos(\omega t - 118.1^\circ) A$$



例3 图示已知  $u(t) = U_{1m}\cos(10^3t + \varphi_1) + U_{3m}\cos(3 \times 10^3t + \varphi_3) \text{ V}$  。

今欲使  $u_2(t) = U_{1m}\cos(10^3t + \varphi_1) \text{ V}$  , 求  $L_1, C_1$  值。

解:



应使  $L_1, C_1$  , 对  $\omega = 10^3 \text{ rad/s}$  发生串联谐振.

使  $L_1, C_1, C$  对  $3\omega = 3 \times 10^3 \text{ rad/s}$  发生并联谐振.

$$\begin{cases} \frac{1}{\sqrt{L_1 C_1}} = \omega \\ \frac{1}{\sqrt{L_1 \frac{C C_1}{C + C_1}}} = 3\omega \end{cases}$$

$$L_1 = \frac{1}{8\omega^2 C} = 1 \text{ H}$$

$$C_1 = \frac{1}{\omega^2 L_1} = 1 \mu\text{F}$$





## 9.5 非正弦周期电流电路的平均功率

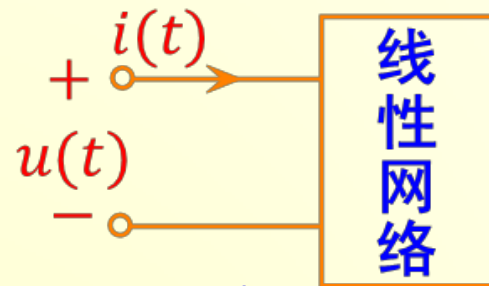
$$u(t) = U_0 + U_{1m} \cos(\omega t + \varphi_{u1}) + U_{2m} \cos(2\omega t + \varphi_{u2}) + \cdots + U_{nm} \cos(n\omega t + \varphi_{un})$$

$$i(t) = I_0 + I_{1m} \cos(\omega t + \varphi_{i1}) + I_{2m} \cos(2\omega t + \varphi_{i2}) + \cdots + I_{nm} \cos(n\omega t + \varphi_{in})$$

该单口网络吸收的平均功率（有功功率）为

$$P = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} u(t)i(t)dt$$

$$= U_0 I_0 + \frac{1}{2} U_{1m} I_{1m} \cos(\varphi_{u1} - \varphi_{i1}) + \frac{1}{2} U_{2m} I_{2m} \cos(\varphi_{u2} - \varphi_{i2}) + \cdots + \frac{1}{2} U_{nm} I_{nm} \cos(\varphi_{un} - \varphi_{in})$$



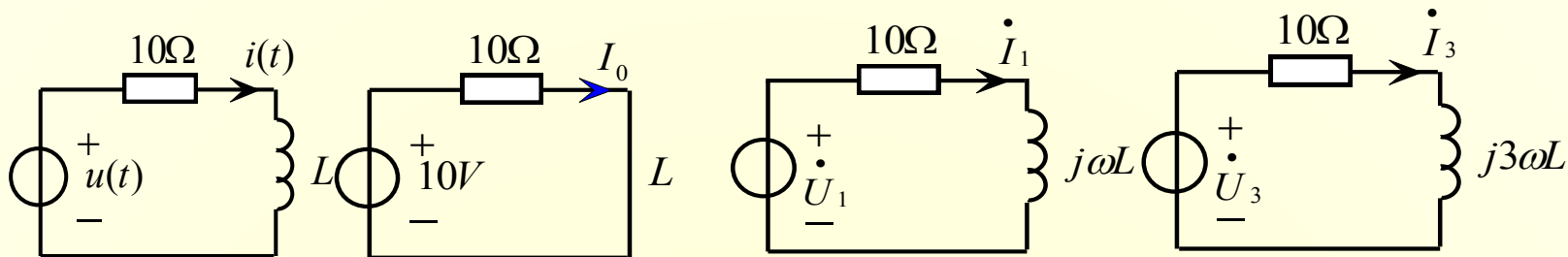
或

$$P = U_0 I_0 + U_1 I_1 \cos(\varphi_{u1} - \varphi_{i1}) + U_2 I_2 \cos(\varphi_{u2} - \varphi_{i2}) + \cdots + U_n I_n \cos(\varphi_{un} - \varphi_{in})$$





例1 图示电路，电压 $u(t) = 10 + 10\sqrt{2}\cos\omega t + 5\sqrt{2}\cos(3\omega t + 30^\circ)V$ ，已知 $\omega L = 10\Omega$ ，求电流 $i(t)$ 及其有效值，并求电路吸收的平均功率 $P$ 的值。



解：(1) 当10V直流电压单独作用时  
 $I_0 = 1 A$

(2) 当一次谐波作用时

$$\dot{U}_1 = 10\angle 0^\circ V \quad j\omega L = j10\Omega$$

$$\dot{I}_1 = \frac{\dot{U}_1}{10 + j\omega L} = \frac{1}{\sqrt{2}}\angle -45^\circ A$$

$$i_1(t) = \cos(\omega t - 45^\circ) A$$

$$I = \sqrt{I_0^2 + I_1^2 + I_3^2} = 1.23 A$$

(3) 当三次谐波作用时  $\dot{U}_3 = 5\angle 30^\circ V$

$$\dot{I}_3 = \frac{\dot{U}_3}{10 + j3\omega L} = 0.05\sqrt{10}\angle -41.6^\circ A$$

$$i_3(t) = 0.05\sqrt{20}\cos(3\omega t - 41.6^\circ) A$$

(4) 根据叠加定理

$$i(t) = I_0 + i_1 + i_3$$

$$= 1 + \cos(\omega t - 45^\circ) + 0.05\sqrt{20}\cos(3\omega t - 41.6^\circ) A$$

$$P = I^2 R = 15.1 W$$



例2 有效值为100V 的正弦电压加在电感 $L$ 两端，得电流的有效值为10A。当电压中含有三次谐波时，其有效值仍为100V，得电流的有效值为8A。求此电压中的基波和三次谐波电压的有效值各为多大？

解： 一次谐波阻抗的模为  $|Z_1| = \omega L = \frac{100}{10} = 10 \Omega$

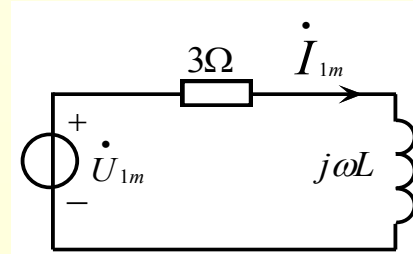
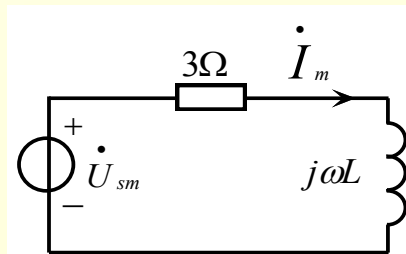
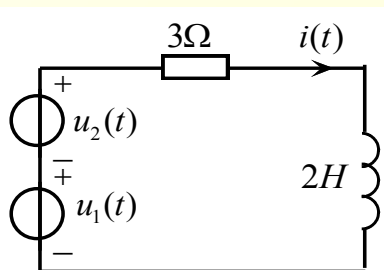
三次谐波阻抗的模为  $|Z_3| = 3\omega L = 3 \times 10 = 30 \Omega$

据题意有

$$\left\{ \begin{array}{l} U_1^2 + U_3^2 = 100^2 \\ I_1^2 + I_3^2 = 8^2 \\ U_1 = 10I_1 \\ U_3 = 30I_3 \end{array} \right. \left\{ \begin{array}{l} I_1 = 7.714 A \\ I_3 = 2.212 A \\ U_1 = 77.14 V \\ U_3 = 63.6 V \end{array} \right.$$



例3 已知  $u_1(t) = u_2(t) = \cos t \text{ V}$ 。(1) 求  $i(t)$  及其有效值；(2) 求电阻  $R$  吸收的平均功率  $P$ ；(3) 求  $u_1(t)$  单独作用时  $R$  吸收的平均功率；(4) 求  $u_2(t)$  单独作用时  $R$  吸收的平均功率；(5) 由 (2)、(3)、(4) 计算的结果能得出什么结论？



解：(1) 由于两个电压源的频率相同，故不能用叠加定理求解。

$$u_s(t) = u_1 + u_2 = 2\cos t \text{ V}$$

$$\dot{U}_{sm} = 2\angle 0^\circ \text{ V} \quad j\omega L = j2 \Omega$$

$$\dot{I}_m = \frac{2\angle 0^\circ}{3 + j2} = 0.555\angle -33.7^\circ \text{ A}$$

$$I = \frac{I_m}{\sqrt{2}} = 0.392 \text{ A} \quad (2) \quad P = I^2 R = 0.462 \text{ W}$$

(3)  $u_1(t)$  单独作用时

$$i(t) = 0.555 \cos(t - 33.7^\circ) \text{ A}$$

$$\dot{I}_{1m} = \frac{1\angle 0^\circ}{3 + j2} = 0.2772\angle -33.7^\circ \text{ A}$$

$$P_1 = I_1^2 R = 0.1154 \text{ W}$$

(4)  $u_2(t)$  单独作用时同 (2)

(5) 可见  $P \neq P_1 + P_2$

当电路中的独立源为同一频率时，不能把平均功率进行叠加。



## 主要内容

### 1. 非正弦周期信号的有效值

$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T i^2(t) dt} = \sqrt{I_0^2 + \sum_{n=1}^{\infty} I_n^2}$$

### 2. 非正弦周期电流电路的平均功率

$$P = U_0 I_0 + U_1 I_1 \cos(\varphi_{u1} - \varphi_{i1}) + U_2 I_2 \cos(\varphi_{u2} - \varphi_{i2}) + \cdots + U_n I_n \cos(\varphi_{un} - \varphi_{in})$$

### 3. 非正弦周期电流电路的稳态分析

- 1) 将非正弦周期电流电压分解成直流分量及各次谐波分量，相当于在电路的输入端施加多个等效激励源。
- 2) 分别计算各等效激励源单独作用时电路的响应分量。
- 3) 根据叠加定律，各个响应分量的代数和就是非正弦周期电流电路的稳态响应。



## 注意:

- 1、当直流分量作用时，电感相当于短路；电容相当于开路。
- 2、当谐波分量作用时，由于激励都是正弦电源，因此用相量法求解各响应分量。  
  
(注意：各正弦电源的频率不同，因此电抗元件对各次谐波的阻抗不同。)
- 3、由于不同频率的正弦量不能用相量法相加，故求出各响应分量后应写出瞬时表达式，在时域中进行叠加。



## 重点与难点

1、非正弦周期电流和电压的有效值、平均值及平均功率的概念及求法。

2、用叠加定理分析求解非正弦周期电流电路稳态响应的求解方法。