第13章 非正弦周期电流电路和信号的频谱

本章重点

13.1	非正弦周期信号
13.2	周期函数分解为傅里叶级数
13.3	有效值、平均值和平均功率
13.4	非正弦周期电流电路的计算



●重点

- 1. 周期函数分解为傅里叶级数
- 2. 非正弦周期函数的有效值和平均功率
- 3. 非正弦周期电流电路的计算



13.1 非正弦周期信号

生产实际中,经常会遇到非正弦周期电流电路。 在电子技术、自动控制、计算机和无线电技术等 方面,电压和电流往往都是周期性的非正弦波形。

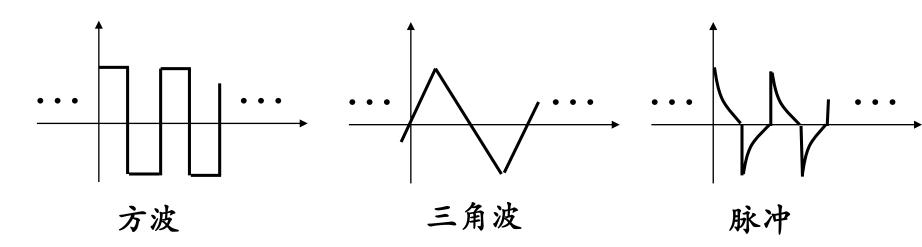
- 非正弦周期交流信号的特点
 - (1) 不是正弦波
 - (2) 按周期规律变化 $\longrightarrow f(t) = f(t + nT)$



周期性非正弦激励下电路的稳态分析

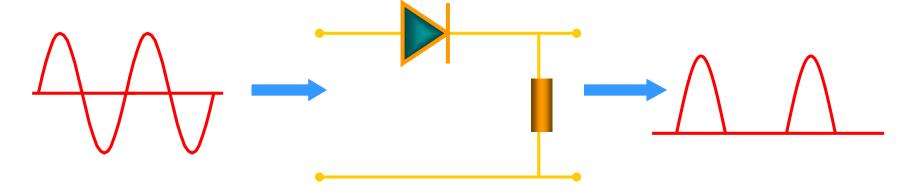
周期性非正弦激励

发电机发出的电压波形不是理想的正弦波信号处理技术中有大量的周期性非正弦信号 当电路中存在非线性元件时,即使激励是正弦的,也会产生非正弦电压和电流



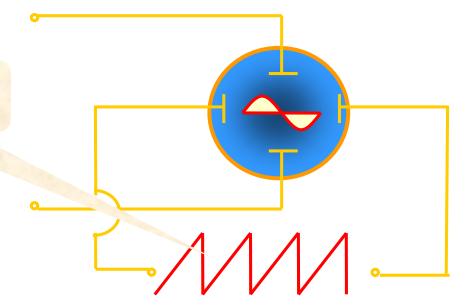


例1 半波整流电路的输出信号



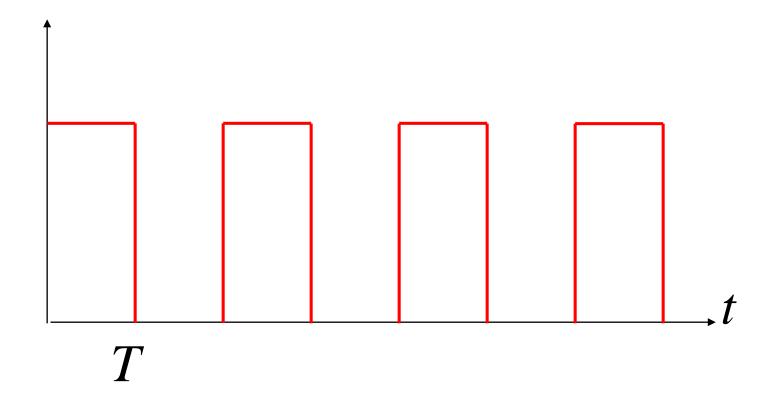
例2 示波器内的水平扫描电压

周期性锯齿波



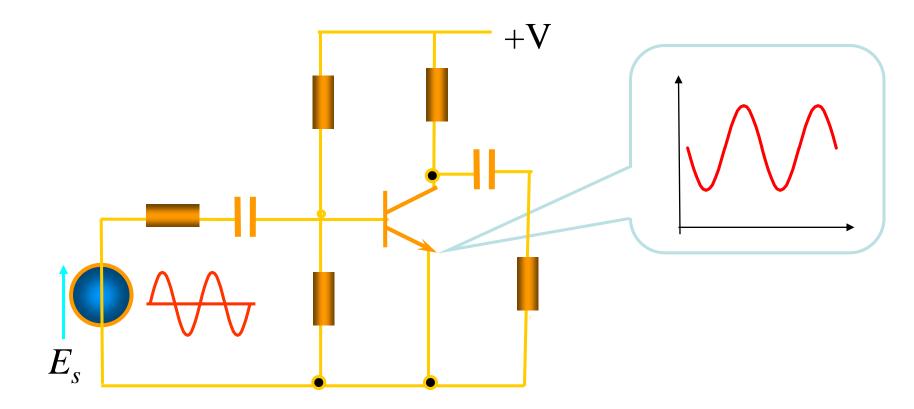


例3 脉冲电路中的脉冲信号





例4 交直流共存电路





13.2 周期函数分解为傅里叶级数

若周期函数满足狄利赫利条件:

- ①周期函数极值点的数目为有限个;
- ②间断点的数目为有限个;
- ③在一个周期内绝对可积,即:

$$\int_{0}^{T} |f(t)| \, \mathrm{d}t < \infty$$

可展开成收敛的傅里叶级数

沒意一般电工里遇到的周期函数都能满足 狄利赫利条件。



周期函数展开成傅里叶级数: 直流分量

$$f(t) = A_0 + A_{1m} \cos(\omega_1 t + \varphi_1) +$$

$$+A_{2m} \cos(2\omega_1 t + \varphi_2) + \cdots$$

$$+A_{nm} \cos(n\omega_1 t + \varphi_n) +$$

基波(和原函数同频)

二次谐波 (2倍频)

高次谐波

$$f(t) = A_0 + \sum_{k=1}^{\infty} A_{km} \cos(k\omega_1 t + \phi_k)$$



也可表示成:
$$(a_1 t + \varphi_k) = a_k \cos k \omega_1 t + b_k \sin k \omega_1 t$$

$$f(t) = a_0 + \sum_{k=1}^{\infty} [a_k \cos k\omega_1 t + b_k \sin k\omega_1 t]$$

系数之间的关系为:

$$A_{0} = a_{0}$$

$$A_{km} = \sqrt{a_{k}^{2} + b_{k}^{2}}$$

$$a_{k} = A_{km} \cos \varphi_{k}$$

$$\varphi_{k} = \arctan \frac{-b_{k}}{a}$$

$$b_{k} = -A_{km} \sin \varphi_{k}$$



系数的计算:

$$A_0 = a_0 = \frac{1}{T} \int_0^T f(t) dt$$

$$a_k = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} f(t) \cos(k\omega_1 t) d(\omega_1 t)$$

$$b_k = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} f(t) \sin(k\omega_1 t) d(\omega_1 t)$$

求出 A_0 、 a_k 、 b_k 便可得到原函数 f(t) 的展开式。





沒意 利用函数的对称性可使系数的确定简化

①偶函数

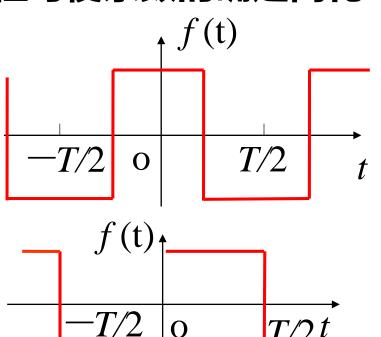
$$f(t) = f(-t)$$
$$b_k = 0$$

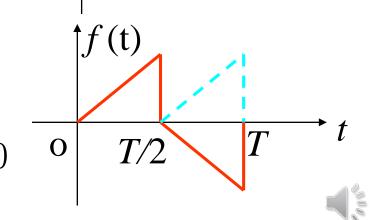
②奇函数

$$f(t) = -f(-t) \quad a_k = 0$$

③奇谐波函数

$$f(t) = -f(t + \frac{T}{2})$$
 $a_{2k} = b_{2k} = 0$

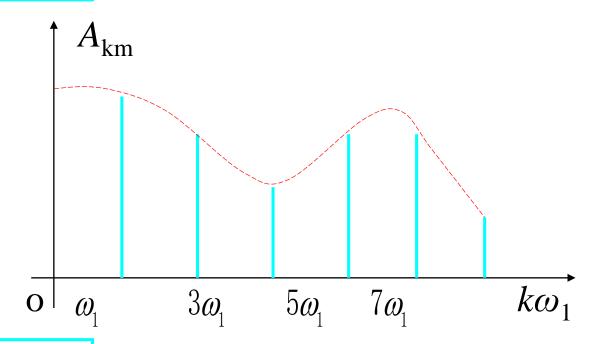




T/2t

周期函数的频谱图:

幅度频谱 \longrightarrow $A_{km} \sim k\omega_1$ 的图形



相位频谱





例1 周期性方波信号的分解

$$I_{m}$$

$$I_{m$$

解 图示矩形波电流在一个周期内的表达式为:

直流分量:
$$I_O = \frac{1}{T} \int_0^T i_S(t) dt = \frac{1}{T} \int_0^{T/2} I_m dt = \frac{I_m}{2}$$

谐波分量:
$$b_K = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} i_S(\omega t) \sin k\omega t \, d(\omega t)$$

$$= \frac{I_m}{\pi} \left(-\frac{1}{k} \cos k\omega t \right) \Big|_0^{\pi} = \begin{cases} 0 & \text{K为偶数} \\ \frac{2I_m}{k\pi} & \text{K为奇数} \end{cases}$$



$$a_k = \frac{2}{\pi} \int_0^{2\pi} i_S(\omega t) \cos k\omega t \, d(\omega t)$$

$$= \frac{2I_m}{\pi} \cdot \frac{1}{k} \sin k\omega t \Big|_0^{\pi} = 0$$

$$A_k = \sqrt{b_k^2 + a_k^2} = b_K = \frac{2I_m}{k\pi} \qquad (k为奇数)$$

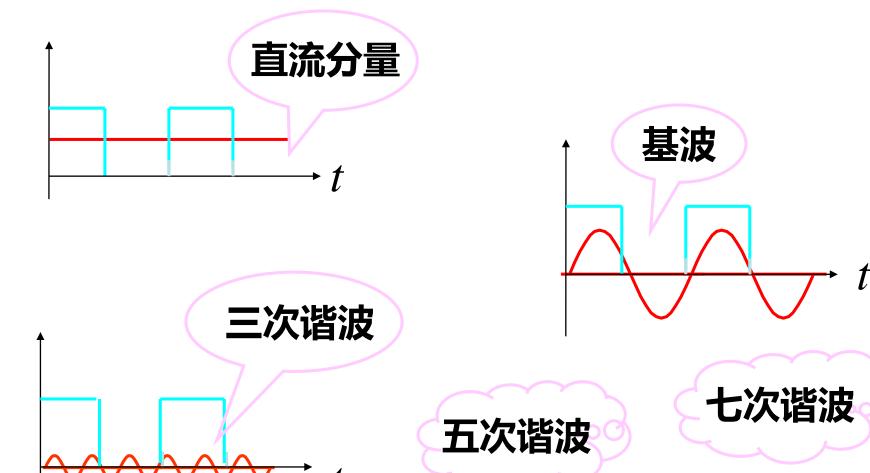
I_{S} 的展开式为:

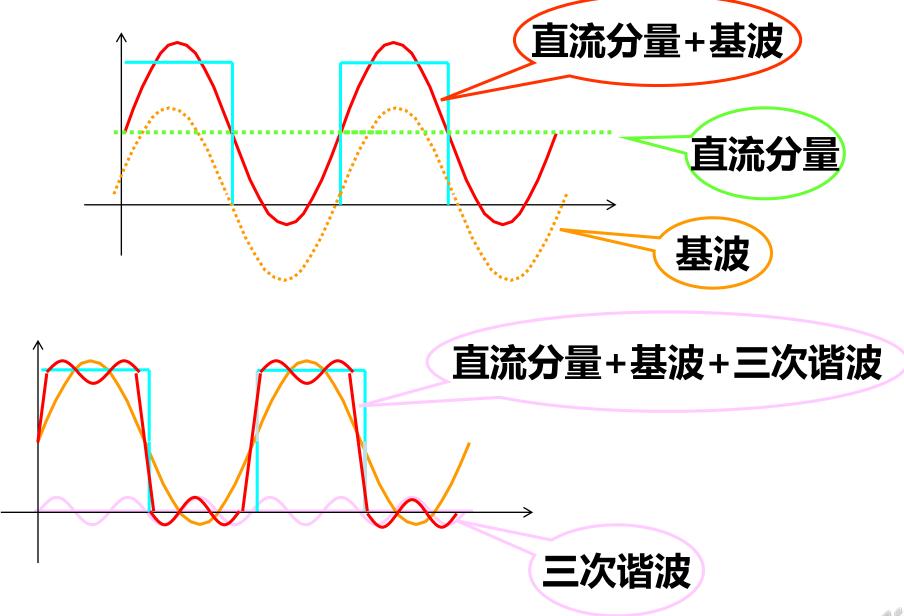
$$i_S = \frac{I_m}{2} + \frac{2I_m}{\pi} (\sin \omega t + \frac{1}{3} \sin 3\omega t + \frac{1}{5} \sin 5\omega t + \cdots)$$



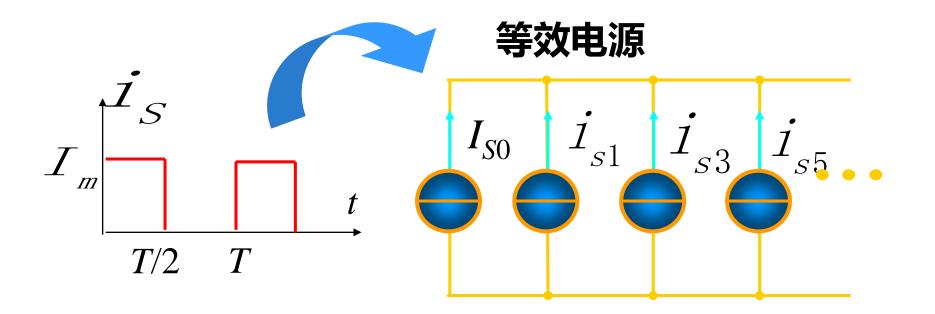
$$i_S = \frac{I_m}{2} + \frac{2I_m}{\pi} (\sin \omega t + \frac{1}{3} \sin 3\omega t + \frac{1}{5} \sin 5\omega t + \cdots)$$

周期性方波波形分解









$$i_S = \frac{I_m}{2} + \frac{2I_m}{\pi} (\sin \omega t + \frac{1}{3} \sin 3\omega t + \frac{1}{5} \sin 5\omega t + ...)$$

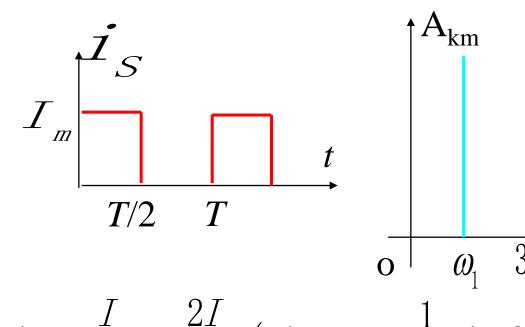
 I_{S0}

 i_{s1}

 i_{s3}

 i_{s5}

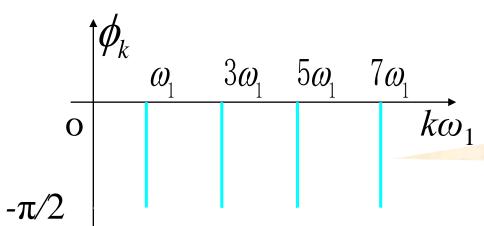




矩形波的 幅度频谱

$$\mathbf{o} \quad \mathbf{\omega}_{1} \quad 3\boldsymbol{\omega}_{1} \quad 5\boldsymbol{\omega}_{1} \quad 7\boldsymbol{\omega}_{1}$$

$$i_S = \frac{I_m}{2} + \frac{2I_m}{\pi} (\sin \omega t + \frac{1}{3} \sin 3\omega t + \frac{1}{5} \sin 5\omega t + ...)$$



矩形波的 相位频谱



13.3 有效值、平均值和平均功率

1. 三角函数的性质

①正弦、余弦信号一个周期内的积分为()。

$$\int_0^{2\pi} \sin k\omega t d(\omega t) = 0 \qquad \int_0^{2\pi} \cos k\omega t d(\omega t) = 0$$

② $\sin^2 \cos^2$ 在一个周期内的积分为 π 。

k整数

$$\int_0^{2\pi} \sin^2 k\omega t d(\omega t) = \pi \qquad \int_0^{2\pi} \cos^2 k\omega t d(\omega t) = \pi$$



③三角函数的正交性

$$\int_{0}^{2\pi} \cos k\omega t \cdot \sin p\omega t d(\omega t) = 0$$

$$\int_{0}^{2\pi} \cos k\omega t \cdot \cos p\omega t d(\omega t) = 0$$

$$\int_{0}^{2\pi} \sin k\omega t \cdot \sin p\omega t d(\omega t) = 0$$

$$(k \neq p)$$



2. 非正弦周期函数的有效值

着
$$i(t) = I_0 + \sum_{k=1}^{\infty} I_{km} \cos(k\omega t + \phi_k)$$

则有效值:

$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T i^2 \left(\omega t\right) d(t)}$$

$$= \sqrt{\frac{1}{T}} \int_0^T \left[I_0 + \sum_{k=1}^{\infty} I_{km} \cos \left(k \omega t + \phi_k \right) \right]^2 d(t)$$



$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_{0}^{T} \left[I_{0} + \sum_{k=1}^{\infty} I_{km} \cos\left(k\omega t + \phi_{k}\right) \right]^{2} d(t)}$$

$$\frac{1}{T} \int_{0}^{T} I_{0}^{2} dt = I_{0}^{2}$$

$$\frac{1}{T} \int_{0}^{T} I_{km}^{2} \cos^{2}(k\omega_{1}t + \varphi_{k}) dt = I_{k}^{2}$$

$$\frac{1}{T} \int_{0}^{T} 2I_{0} \cos(k\omega t + \varphi_{k}) dt = 0$$

$$\frac{1}{T} \int_{0}^{T} 2I_{km} \cos(k\omega t + \varphi_{k}) I_{qm} \cos(q\omega t + \varphi_{q}) dt = 0$$

$$\left(k \neq q\right)$$



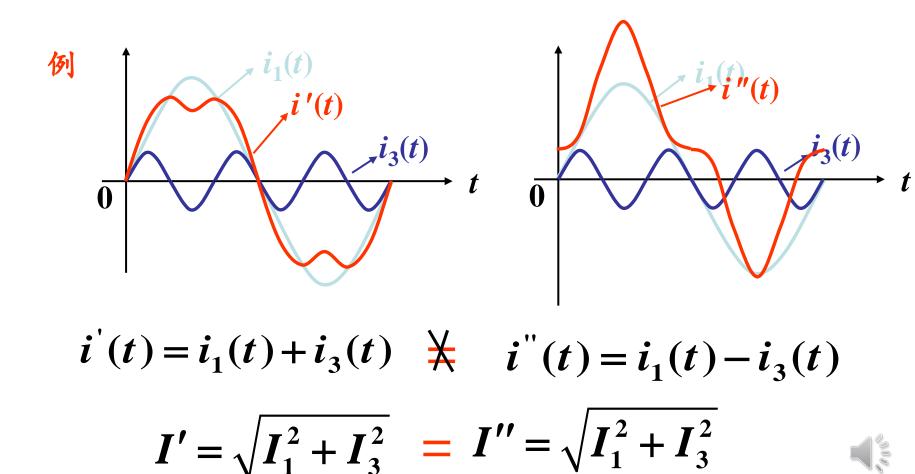
$$I = \sqrt{I_0^2 + \sum_{k=1}^{\infty} \frac{I_{km}^2}{2}}$$

$$I = \sqrt{I_0^2 + I_1^2 + I_2^2 + \cdots}$$





- 注意: ① 周期性非正弦电流(或电压)有效值与最大值一般无 $\sqrt{2}$ 倍关系。
 - ②有效值相同的周期性非正弦电压(或电流)其波形不一定相同。



3. 非正弦周期函数的平均值

若
$$i(t) = I_0 + \sum_{k=1}^{\infty} I_{km} \cos(k\omega t + \phi_k)$$

其直流值为:
$$I = \frac{1}{T} \int_0^T i(\omega t) dt = I_0$$

其平均值为:

$$I_{av} = \frac{1}{T} \int_0^T |i(\omega t)| dt$$

正弦量的平均值为:

$$I_{av} = \frac{1}{T} \int_0^T |I_m \cos \omega t| dt = 0.898I$$



4.非正弦周期交流电路的平均功率

$$\begin{cases} u(t) = U_0 + \sum_{k=1}^{\infty} U_{km} \cos(k\omega t + \phi_{uk}) \\ i(t) = I_0 + \sum_{k=1}^{\infty} I_{km} \cos(k\omega t + \phi_{ik}) \end{cases}$$

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T u \cdot i \, \mathrm{d} t$$

利用三角函数的正交性,得:

$$P = U_0 I_0 + \sum_{k=1}^{\infty} U_k I_k \cos \phi_k \qquad (\phi_k = \phi_{uk} - \phi_{ik})$$

= $P_0 + P_1 + P_2 + \dots$



$P = U_0 I_0 + U_1 I_1 \cos \varphi_1 + U_2 I_2 \cos \varphi_2 + \cdots$



平均功率 = 直流分量的功率 + 各次谐波的平均功率

(同频率电压电流相乘才形成平均功率)。

磁电系电表

电磁系或电动力系电表

整流型电表









测平均值

测有效值

测绝对值平均值, 按有效值刻度

13.4 非正弦周期电流电路的计算

- 1. 计算步骤
- ①利用傅里叶级数,将非正弦周期函数展开成若 干种频率的谐波信号;
- ②对各次谐波分别应用相量法计算; (注意:交流各谐波的 X_L 、 X_C 不同,对直流 C 相当于开路、L 相于短路。)
- ③将以上计算结果转换为瞬时值迭加。



周期性非正弦电流电路的计算

采用谐波分析法, 其步骤如下:

- (a) 将周期性非正弦电源,分解为傅里叶级数,根据要求 取有限项。
- (b) 根据叠加定理,分别计算直流分量和各次谐波激励单独作用时产生的响应。
 - ① 直流分量单独作用相当于解直流电路。 (L短路、C开路)
 - ② 各次谐波单独作用时均为正弦稳态电路,可采用相量法计算。要注意电感和电容的阻抗随频率ω的变化而变化。
- (c) 将计算结果以瞬时值形式相加(各次谐波激励所产生的相量形式的响应不能进行相加,因其频率不同),求总有效值、总平均功率。



2. 计算举例

例 1 方波信号激励的电路。求u, 已知:

$$R=20\Omega$$
, $L=1 \mathrm{mH}$, $C=1000 \mathrm{pF}$
 $I_{m}=157 \mathrm{\mu A}$, $T=6.28 \mathrm{\mu s}$

(1) 方波信号的展开式为:

$$i_{S} = \frac{I_{m}}{2} + \frac{2I_{m}}{\pi} \left(\sin \omega t + \frac{1}{3} \sin 3\omega t + \frac{1}{5} \sin 5\omega t + \cdots \right)$$

代入已知数据: $I_m = 157 \mu A$,

$$I_{m} = 157 \mu A$$

$$T = 6.28 \mu \text{ s}$$



$$I_0 = \frac{I_m}{2} = \frac{157}{2} = 78.5 \mu \text{ A}$$

$$I_{1m} = \frac{2I_m}{\pi} = \frac{2 \times 1.57}{3.14} = 100 \ \mu A$$

三次谐波最大值:
$$I_{3m} = \frac{1}{3} I_{1m} = 33.3 \mu A$$

五次谐波最大值:
$$I_{5m} = \frac{1}{5} I_{1m} = 20 \mu A$$

角频率:
$$\omega = \frac{2\pi}{T} = \frac{2 \times 3.14}{6.28 \times 10^{-6}} = 10^{-6}$$
 rad/s



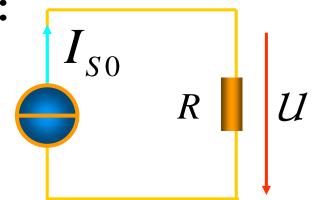
电流源各频率的谐波分量为:

$$\begin{split} I_{S0} &= 78.5 \mu \, \text{A} \quad i_{s1} = 100 \sin 10^6 t \, \, \mu \, \text{A} \\ i_{s3} &= \frac{100}{3} \sin 3 \cdot 10^6 t \, \, \mu \, \text{A} \quad i_{s5} = \frac{100}{5} \sin 5 \cdot 10^6 t \, \, \mu \, \text{A} \end{split}$$

(2) 对各次谐波分量单独计算:

(a) 直流分量 I_{S0} 作用

$$I_{S0} = 78.5 \mu \text{ A}$$



电容断路, 电感短路

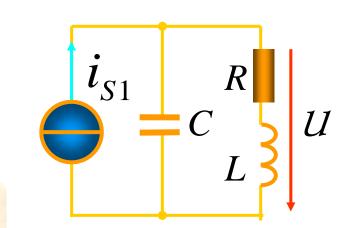
$$U_0 = RI_{S0} = 20 \times 78.5 \times 10^{-6} = 1.57 \text{mV}$$



(b)基波作用
$$i_{s1} = 100 \sin 10^6 t$$
 μA

$$-\frac{1}{\omega_{1}C} = \frac{1}{10^{6} \times 1000 \times 10^{-12}} = -1k \Omega$$

$$\omega_{1}L = 10^{6} \times 10^{-3} = 1k \Omega$$



$$X_{I} >> R$$

$$Z(\omega_1) = \frac{(R + jX_L) \cdot (jX_C)}{R + j(X_L + X_C)} \approx -\frac{X_L X_C}{R} = \frac{L}{RC} = 50k \Omega$$

$$\dot{U}_1 = \dot{I}_1 \cdot Z(\omega_1) = \frac{100 \times 10^{-6}}{\sqrt{2}} \cdot 50 = \frac{5000}{\sqrt{2}} \quad \text{mV}$$



(c)三次谐波作用 $i_{s3} = \frac{100}{2} \sin 3 \cdot 10^6 t$ μA

(c) 三次追波作用
$$i_{s3} = \frac{166}{3} \sin 3 \cdot 10^{6} t$$
 μ A
$$\frac{1}{3\omega_{1}C} = \frac{1}{3 \times 10^{6} \times 1000 \times 10^{-12}} = 0.33 \text{k} \Omega$$

$$3\omega_{1}L = 3 \times 10^{6} \times 10^{-3} = 3 \text{k} \Omega$$

$$Z(3\omega_1) = \frac{(R + jX_{L3}) (-jX_{C3})}{R + j(X_{L3} - X_{C3})} = 374.5 \angle - 89.19^{\circ}\Omega$$

$$\dot{U}_3 = \dot{I}_{S3} \cdot Z(3\omega_1) = 33.3 \times \frac{10^{-6}}{\sqrt{2}} \times 374.5 \angle - 89.19^{0}$$

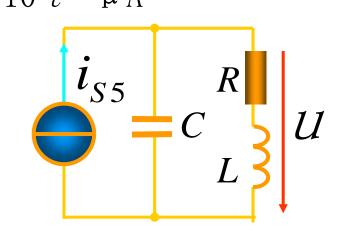
$$= \frac{12.47}{\sqrt{2}} \angle - 89.2^{0} \text{ mV}$$



(d)五次谐波作用 $i_{s5} = \frac{100}{5} \sin 5 \cdot 10^6 t$ μA

$$\frac{1}{5\omega_{1}C} = \frac{1}{5 \times 10^{6} \times 1000 \times 10^{-12}} = 0.2 \text{k} \Omega$$

$$\frac{1}{5\omega_{1}L} = 5 \times 10^{6} \times 10^{-3} = 5 \text{k} \Omega$$



$$Z(5\omega_1) = \frac{(R + jX_{L5})(-jX_{C5})}{R + i(5X_{L5} - X_{C5})} = 208.3 \angle - 89.53^{\circ} \Omega$$

$$\dot{U}_{5} = \dot{I}_{s5} \cdot Z(5\omega_{1}) = 20 \times \frac{10^{-6}}{\sqrt{2}} \cdot 208.3 \angle - 89.53^{\circ}$$

$$= \frac{4.166}{\sqrt{2}} \angle - 89.53^{\circ} \text{ mV}$$



(3)各谐波分量计算结果瞬时值迭加:

$$\begin{array}{ll} U_0 \ = \ 1.\ 57\ \text{mV} & \dot{U_3} \ = \ \frac{12.\ 47}{\sqrt{2}} \ \angle \ - \ 89.\ 2^{\circ} \text{mV} \\ \\ \dot{U_1} \ = \ \frac{5000}{\sqrt{2}}\ \text{mV} \\ \dot{U_5} \ = \ \frac{4.\ 166}{\sqrt{2}} \ \angle \ - \ 89.\ 53^{\circ} \text{mV} \end{array}$$

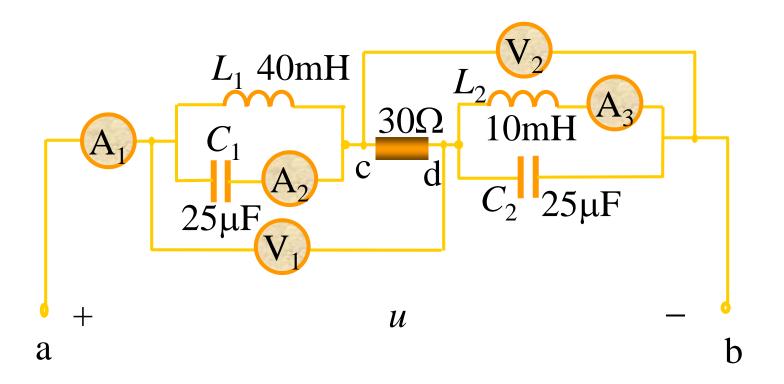
$$u = U_0 + u_1 + u_3 + u_5$$

 $\approx 1.57 + 5000 \sin \omega t$
 $+ 12.47 \sin(3\omega t - 89.2^\circ)$
 $+ 4.166 \sin(5\omega t - 89.53^\circ)$ mV



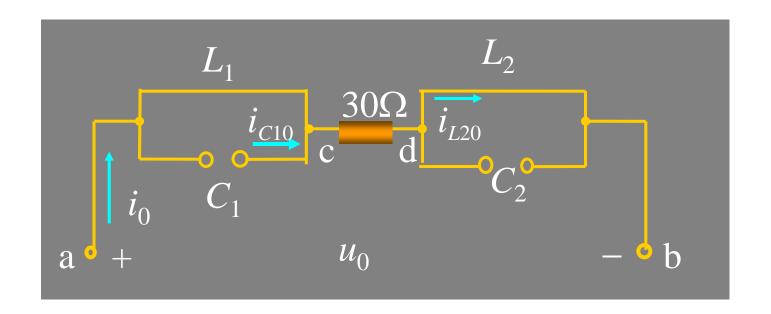
例2 己知:
$$u = 30 + 120\cos 1000t + 60\cos (2000t + \frac{\pi}{4})$$
 V.

求电路中各表读数(有效值)。





解



$(1)u_0=30$ V作用于电路, L_1 、 L_2 短路, C_1 、 C_2 开路。

$$i_0 = i_{L20} = u_0/R = 30/30 = 1A,$$

 $i_{C10} = 0,$
 $u_{ad0} = u_{cb0} = u_0 = 30V$



(2) $u_1 = 120\cos 1000t$ V作用

$$\begin{split} \omega L_{_{1}} &= 1000 \times 40 \times 10^{-3} = 40\Omega \\ \frac{1}{\omega C_{_{1}}} &= \frac{1}{\omega C_{_{2}}} = \frac{1}{1000 \times 25 \times 10^{-6}} = 40\Omega \\ \dot{U}_{_{1}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{V} \\ \dot{I}_{_{1}} &= \dot{I}_{_{L21}} = 0 \\ \dot{U}_{_{cb1}} &= 0 \\ \dot{U}_{_{ad1}} &= \dot{U}_{_{1}} = 120 \angle 0^{\circ} \text{V} \\ \dot{I}_{_{C11}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{V} \\ \dot{I}_{_{C11}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{V} \\ \dot{I}_{_{C11}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{C11}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{10}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= 120 \angle 0^{\circ} \text{A} \\ \dot{I}_{_{21}} &= \dot{I}_{_{20}} &= \dot$$

(3) u_2 =60cos(2000t+ π /4)V**作用**

$$2\omega L_1 = 2000 \times 40 \times 10^{-3} = 80\Omega$$
, $2\omega L_2 = 2000 \times 10 \times 10^{-3} = 20\Omega$ $\frac{1}{2\omega C_1} = \frac{1}{2\omega C_2} = \frac{1}{2000 \times 25 \times 10^{-3}} = 20\Omega$ $\dot{U}_2 = 60 \angle 45^{\circ} \text{V}$ $\dot{I}_2 = \dot{I}_{C12} = 0$ $\dot{U}_{ad2} = 0$ $\dot{U}_{ad2} = \dot{U}_2 = 60 \angle 45^{\circ} \text{V}$ $\dot{I}_{L22} = \frac{\dot{U}_2}{\mathbf{j} 2\omega L_2} = \frac{60 \angle 45^{\circ}}{\mathbf{j} 20} = 3\angle - 45^{\circ} \text{A}$



所求电压、电流的瞬时值为:

$$\begin{split} i &= i_0 + i_1 + i_2 = 1 \text{A} \\ i_{C1} &= i_{C10} + i_{C11} + i_{C12} = 3\cos(1000t + 90^\circ) \text{ A} \\ i_{L2} &= i_{L20} + i_{L21} + i_{L22} = 1 + 3\cos(2000t - 45^\circ) \text{ A} \\ u_{\text{ad}} &= u_{\text{ad0}} + u_{\text{ad1}} + u_{\text{ad2}} = 30 + 120\cos1000t \text{ V} \\ u_{\text{cb}} &= u_{\text{cb0}} + u_{\text{cb1}} + u_{\text{cb2}} = 30 + 60\cos(2000t + 45^\circ) \text{ V} \end{split}$$

表 A_1 的读数: I = 1 A 表 A_2 的读数: $3 / \sqrt{2} = 2.12$ A

表A₃的读数: $\sqrt{1^2 + (3 / \sqrt{2})^2} = 2.35A$

表 V_1 的读数: $\sqrt{30^2 + (120 / \sqrt{2})^2} = 90V$

表 V_2 的读数: $\sqrt{30^2 + (60 / \sqrt{2})^2} = 52.0 \text{V}$



Homework

13-6

13-8

13-9

13-10