## 6-4 相量法的引入

## 正弦量和复数之间的关系

根据欧拉公式  $e^{j\theta} = \cos\theta + j\sin\theta$   $\theta = \omega t + \varphi \quad \text{则} \quad e^{j(\omega t + \varphi)} = \cos(\omega t + \varphi) + j\sin(\omega t + \varphi)$  $\cos(\omega t + \varphi) = \text{Re}\left[e^{j(\omega t + \varphi)}\right]$ 

对任意一个正弦量  $\sqrt{2}A\cos(\omega t + \varphi)$ ,都可转化为复数的实部,  $\sqrt{2}A\cos(\omega t + \varphi) = \text{Re}\left[\sqrt{2}Ae^{\mathrm{i}(\omega t + \varphi)}\right]$ 

这就是将正弦量与复数的指数形式联系起来!

$$\sqrt{2}U_{S}\cos(\omega t + \varphi_{u}) - L \begin{cases}
L \frac{\mathrm{d}i_{L}}{\mathrm{d}t} + Ri_{L} = \sqrt{2}U_{S}\cos(\omega t + \varphi_{u}) \\
L \frac{\mathrm{d}i_{L}}{\mathrm{d}t} + Ri_{L} = \mathrm{Re}\left[\sqrt{2}U_{S}\mathrm{e}^{\mathrm{j}(\omega t + \varphi_{u})}\right]
\end{cases}$$

设特解  $i_L^{(1)} = \sqrt{2}I_L\cos(\omega t + \varphi_i)$  可写成  $i_L^{(1)} = \text{Re}\left[\sqrt{2}I_Le^{j(\omega t + \varphi_i)}\right]$  将特解代入微分方程,

$$L\frac{\mathrm{d}\left\{\mathrm{Re}\left[\sqrt{2}I_{L}\mathrm{e}^{\mathrm{j}(\omega t + \varphi_{i})}\right]\right\}}{\mathrm{d}t} + R \times \mathrm{Re}\left[\sqrt{2}I_{L}\mathrm{e}^{\mathrm{j}(\omega t + \varphi_{i})}\right] = \mathrm{Re}\left[\sqrt{2}U_{S}\mathrm{e}^{\mathrm{j}(\omega t + \varphi_{u})}\right]$$

$$\operatorname{Re}\left[\sqrt{2}L\mathrm{j}\omega I_{L}e^{\mathrm{j}\varphi_{i}}\right] \qquad \operatorname{Re}\left[\mathrm{j}\omega LI_{L}e^{\mathrm{j}(\omega t + \varphi_{i})} + RI_{L}e^{\mathrm{j}(\omega t + \varphi_{i})} - U_{S}e^{\mathrm{j}(\omega t + \varphi_{u})}\right] = 0$$

$$\operatorname{Re}\left[e^{\mathrm{j}\omega t}\left(\mathrm{j}\omega LI_{L}e^{\mathrm{j}\varphi_{i}} + RI_{L}e^{\mathrm{j}\varphi_{i}} - U_{S}e^{\mathrm{j}\varphi_{u}}\right)\right] = 0$$

Re  $[e^{\mathbf{j}\omega t}]$   $(\mathbf{j}\omega LI_L e^{\mathbf{j}\varphi_i} + RI_L e^{\mathbf{j}\varphi_i} - U_S e^{\mathbf{j}\varphi_u})$  ] = 0 此式对所有时间t均成立所以必须满足  $\mathbf{j}\omega LI_L e^{\mathbf{j}\varphi_i} + RI_L e^{\mathbf{j}\varphi_i} - U_S e^{\mathbf{j}\varphi_u} = 0$   $I_L e^{\mathbf{j}\varphi_i} = \frac{U_S e^{\mathbf{j}\varphi_u}}{R + \mathbf{j}\omega L}$  由此可以求出 $I_L n \varphi_i$  进而可得特解为  $i_L^{(1)} = \sqrt{2}I_L \cos(\omega t + \varphi_i)$  这个过程仍然很漫长痛苦!此时就需要引入相量的概念。将  $I_L = I_L e^{\mathbf{j}\varphi_i}$  称为电感电流的相量形式, $I_L$ 为电感电流有效值, $\varphi_i$  为初相角。只要求出相量,即可获得正弦量三要素中的两个要素,第三个要素  $\omega$ 与正弦激励角频率相同,不需要求解。同理,将  $\dot{U}_S = U_S e^{\mathbf{j}\varphi_u}$  称为电压源电压的相量形式。

将  $\dot{I}_L = I_L e^{j\varphi_i}$   $\dot{U}_S = U_S e^{j\varphi_u}$ 代入方程  $j\omega L I_L e^{j\varphi_i} + R I_L e^{j\varphi_i} - U_S e^{j\varphi_u} = 0$ 可得  $j\omega L \dot{I}_L + R \dot{I}_L - \dot{U}_S = 0$ 

这是一个代数方程,显然比微分方程简单! 那么问题来了:怎样才能直接写出相量的代数方程, 而不是通过微分方程来得到代数方程(极为繁琐)! 这将在6-5节详细介绍。