

## 第二十七讲

复习

- RLC 串联电路由两个物理量刻画：
$$Z = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2} = \frac{\varepsilon_m}{I_m}, \quad Z \text{ 为阻抗,}$$
$$\tan \phi = \frac{X_L - X_C}{R}$$

刻画电路的电流与电压之间的幅值比值； $\phi$  为相角，刻画电路的交流特性（电感性的？电容性的？电阻性的？）

- 功率及有功功率：
$$\bar{P} = \frac{1}{T} \int_0^T P(t) dt = \varepsilon_{rms} I_{rms} \cos \phi = \vec{\varepsilon}_{rms} \cdot \vec{I}_{rms}$$

$\cos \phi$  ----- 功率因数

- 共振：基本特征  $I \rightarrow$  极大值：
$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

定义共振峰的宽度  $\Delta\omega$ ，其边界为满足  $I(\omega) = I(\omega_0)/\sqrt{2}$  的频率

---

### (5) 共振 (续)

峰宽位置所满足的方程为：

$$\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2 = R^2$$

等式左边改写为：

$$\frac{L}{C} \left[ \sqrt{\frac{C}{L}} \cdot \omega L - \sqrt{\frac{C}{L}} \cdot \frac{1}{\omega C} \right]^2 = \frac{L}{C} \left[ \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right]^2 = \frac{L}{C} \left[ \frac{(\omega - \omega_0)(\omega + \omega_0)}{\omega \omega_0} \right]^2$$

当  $(\omega - \omega_0)^2 \ll \omega_0^2$  时

$$\text{上式} \approx \frac{L}{C} \left[ \frac{2\omega_0(\omega - \omega_0)}{\omega_0^2} \right]^2$$

则方程退化为

$$\left[ \frac{2(\omega - \omega_0)}{\omega_0} \right]^2 \approx \frac{C}{L} \cdot R^2$$

得二解：
$$\omega - \omega_0 \approx \pm \frac{1}{2} \omega_0 \sqrt{\frac{C}{L}} \cdot R = \pm \frac{1}{2} \omega_0 / Q$$

其中  $Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$  为一无量纲的数，叫做品质因子（品质因数，Quality Factor）。

看它的物理意义，

$$\Delta\omega = \omega_2 - \omega_1 = \omega_0 / Q, \quad \text{则: } Q = \frac{\omega_0}{\Delta\omega}$$

$Q$  刻画了此谐振的选频的纯净程度。 $Q$  大则谐振峰越尖锐，因而  $\omega_0$  越易被选出

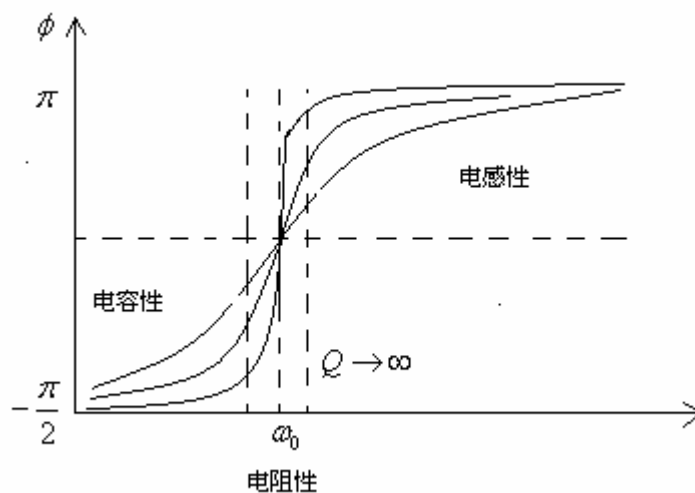
来。将  $Q$  改写为： $Q = \frac{\sqrt{X_L X_C}}{R}$ ，则物理意义更明显——显然电阻越小电抗越大，

$Q$  越大，则尖峰越尖；反之亦然。

共振的另一个普遍性质为电路的相位有  $\pi$  的跳跃：

根据： $\tan \phi = \frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R}$ ，则低频时，容抗占主导地位，电路显示电容性

（ $\phi < 0$ ）；高频时，感抗占主导地位，电路显示电感性（ $\phi > 0$ ）。通过共振时



必有一个  $\pi$  的相位跳跃。 $Q$  越大，这个跳跃越象一个阶跃函数。

$$I \rightarrow \infty, \quad \phi \left( -\frac{\pi}{2} \rightarrow \frac{\pi}{2} \right) \text{ 是共振的两个普遍特征}$$

### (6) (谐振) 电路中的能量转换

前面提到  $\bar{P} = \varepsilon_{rms} i_{rms} \cdot \cos \phi = \frac{dQ}{dt}$ ，即有功功率完全消耗在  $R$  上。但是考察瞬时功率：

$$\begin{cases} P_{\varepsilon}(t) = \varepsilon(t)i(t) = \varepsilon_m i_m \sin(\omega t) \sin(\omega t - \phi) \\ \frac{dQ}{dt} = i_m^2 \sin^2(\omega t - \phi) \cdot R \end{cases}$$

$P_{\varepsilon}(t) \neq \frac{dQ(t)}{dt}$ ，即电源瞬时输出功率  $\neq$  在电阻上瞬时消耗。根据能量守恒，

$P_{\varepsilon}(t) - \frac{dQ(t)}{dt}$  为电源瞬时作用于  $L, C$  的功率，其应等于  $L, C$  中单位时间能量的增长：

$$\boxed{P_{\varepsilon}(t) - \frac{dQ(t)}{dt} = \frac{d[U_E(t) - U_B(t)]}{dt} \neq 0}$$

一般来讲，电源与  $L, C$  一直进行着能量交换，只是一周期平均下来为 0。（有时  $\varepsilon \rightarrow L$ ，有时  $L \rightarrow \varepsilon$ ，有时  $\varepsilon \rightarrow C$ ，有时  $C \rightarrow \varepsilon$ ）

谐振时， $\phi = 0$

$$\left. \begin{aligned} \overline{P_{\varepsilon}} &= \overline{\frac{dQ}{dt}} \\ P_{\varepsilon}(t) &= \frac{dQ}{dt} \end{aligned} \right\} \text{瞬时值与平均值均相同}$$

$$\Rightarrow \frac{d[U_E(t) - U_B(t)]}{dt} \equiv 0$$

谐振时，电源与  $L, C$  之间没有能量交换！电源瞬间的输出功率全给  $R$ ！这给我们一个重要的启示：此时  $L \Leftrightarrow C$  之间可能有能量交换！考察  $C, L$  中储存的能量：

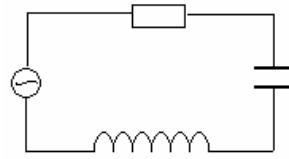
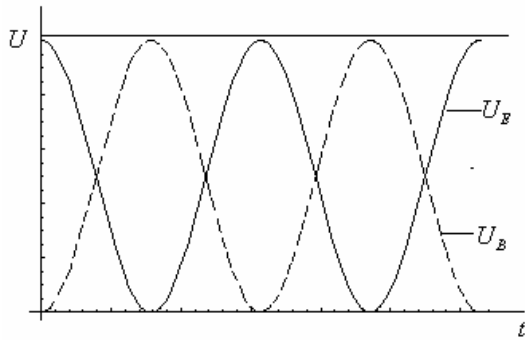
$$U_E(t) = \frac{1}{2} C \cdot \Delta V_C^2 = \frac{1}{2} C \left[ \frac{i_m}{C\omega_0} \sin(\omega_0 t - \frac{\pi}{2}) \right]^2 = \frac{1}{2} \frac{i_m^2}{C\omega_0^2} \cos^2(\omega_0 t)$$

$$U_B(t) = \frac{1}{2} L \cdot i(t)^2 = \frac{1}{2} L i_m^2 \sin^2(\omega_0 t) = \frac{1}{2} L i_m^2 \sin^2(\omega_0 t)$$

注意到  $\frac{1}{C\omega_0^2} = \frac{1}{C} LC = L$ ，则

$$\boxed{U_E(t) + U_B(t) = \frac{1}{2} L i_m^2 \text{ 与时间无关!}}$$

电场能与磁场能的随时间的变化关系如下图所示：



谐振时的电流与电容上的电荷积累为：

$$\begin{cases} i(t) = i_m \sin(\omega t) \\ q(t) = -\frac{i_m}{\omega} \cos(\omega t) \end{cases}$$

由图可知，能量在  $L$  和  $C$  之间交换，视  $\varepsilon$  为无物！形象看来，电荷在  $LC$  之间振荡。 $q$  最大时， $U_E$  最大，但此时  $i$  耗尽， $U_B = 0$ ；反之， $i$  开始增加时， $U_B$  变大，但电荷开始减小，直到  $U_B$  最大时 ( $i$  最大)， $U_E$  为 0 ( $q$  耗尽)。周而复始，循环往复。显然，这个过程并没有外部激励源的参与。

事实上，注意到谐振时  $i_m = \frac{\varepsilon_m}{Z} = \frac{\varepsilon_m}{R}$  即  $\varepsilon_m = i_m R$ 。

当  $R \rightarrow 0$  时，要得到相同的响应，所需的外部激励  $\varepsilon_m \rightarrow 0$  相应地变小。

理想条件下  $R = 0, \varepsilon = 0$ ， $i_m$  可以取任意值！意味着：

有了初扰动，电流（荷）可以在 LC 电路中无耗散得以  $\omega_0$  持续振荡

### (7) 阻尼振荡：

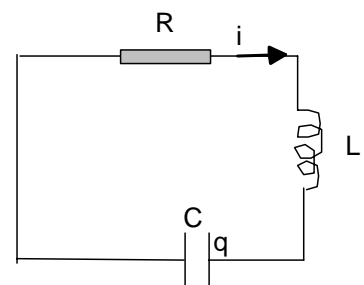
理想的 LC 串联电路在谐振时即使无外电动势，只要有初始扰动，电流（荷）即可振荡下去。在非理想的情况总有电阻（电感的内阻，导线的内阻等），若仍没有外电动势驱动，情况会如何呢？考虑 RLC 串联电路，没有电动势，则根据

Kirchhoff 第二定律可得： $\Delta V_R + \Delta V_C + \Delta V_L = 0$ ，即

$$iR + i \frac{di}{dt} + \frac{q}{C} = 0 \quad \text{考虑到 } i = \frac{dq}{dt},$$

因此，

$$L \frac{d^2 q}{dt^2} + R \frac{dq}{dt} + \frac{1}{C} q = 0$$



$L = 0$  回到 RC 回路， $C = \infty$ （电容连通）回到 LR 回路。

解上面这种齐次微分方程有个技巧。所有的齐次方程的通解为：

$$\tilde{q}(t) = q_m \exp(\tilde{\alpha}t) = q_m e^{-\alpha t} e^{i\omega' t}, \text{ 其中 } \tilde{\alpha} = -\alpha + i\omega' \text{ 一般为复数。我们}$$

可以先假设  $q(t)$  为复数，最后求得结果后再取其实部或虚部即可（因方程是线

性）。将  $\tilde{q}(t) = q_m \exp(\tilde{\alpha}t)$  代入方程可得：

$$L\tilde{\alpha}^2 + R\tilde{\alpha} + \frac{1}{C} = 0,$$

解这个 2 次方程可得：

$$\tilde{\alpha} = \frac{-R \pm \sqrt{R^2 - 4\frac{L}{C}}}{2L}$$

我们现在考虑电阻远远小于电抗的情况， $R \ll \sqrt{\frac{L}{C}}$ ，则两个根

$$\tilde{\alpha} = -\frac{R}{2L} \pm i\sqrt{\frac{1}{LC} - \frac{R^2}{4L^2}}$$

因此： $\alpha = \frac{R}{2L}$ ， $\omega' = \pm\sqrt{\omega_0^2 - (\frac{R}{2L})^2}$ 。

可由此解出电荷电流随时间的变化关系：

$$q(t) = \text{Re}[\tilde{q}(t)] = q_0 e^{-\alpha t} \cos \omega' t$$

$$i(t) = \frac{dq(t)}{dt} = -\omega' q_0 e^{-\alpha t} \sin \omega' t$$

得到结论 没有  $\varepsilon$  的条件下，LRC 回路的电流是阻尼振荡

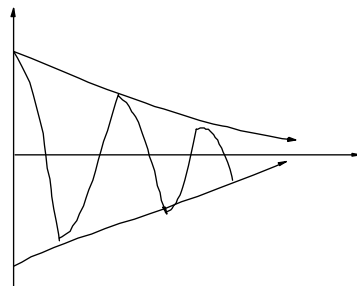
振荡频率  $\omega'$  相对于共振频率有平移（因为阻尼的影响）。

振荡的衰减时间为  $\tau = 1/\alpha = 2L/R$

理想条件下  $R \rightarrow 0$ ，解为：

$\omega' = \omega_0$ ， $\tau \rightarrow \infty$ ，即电流（荷）无

衰减地以共振频率振荡下去。此结论与前期由受迫振动推出的完全一致。



**思考：**最一般的解的形式应为  $\tilde{q}(t) = Ae^{-\alpha t} e^{i(\omega' t + \phi)}$ ，其中  $A, \phi$  两个参数应由初始条件  $q(t=0) = q_0, i(t=0) = i_0$  给出。求解此时的电荷，电流随时间的变化，并讨论能量的转化——初始能量是否完全转化成热能？

## 第 38 章：麦克斯韦方程组与电磁波

理想 LC 电路中能量没有耗散，是否真的永不停息地振荡下去？电磁场究竟能否脱离源（电荷，电流）而存在？光的本质又是什么？所有这些问题都是 Maxwell 建立其伟大的方程组之前人们所不了解的。

### （一）回顾

让我们回想已学到的电磁学的知识：

$$\text{静电场} \quad \oiint \vec{E}_S \cdot d\vec{s} = q/\epsilon_0$$

$$\text{静磁场} \quad \oiint \vec{B}_S \cdot d\vec{s} = 0$$

$$\oiint \vec{E}_S \cdot d\vec{\ell} = 0$$

$$\oiint \vec{B}_S \cdot d\vec{\ell} = \mu_0 I$$

$$\text{电磁感应:} \quad \mathcal{E} = -\frac{d\phi}{dt} \quad (\text{动态场})$$

$$\downarrow \quad \downarrow$$

$$\oiint \vec{E}_K \cdot d\vec{\ell} = -\frac{d}{dt} \int \vec{B} \cdot d\vec{S} = -\int_S \left(\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}\right) \cdot d\vec{S}$$

感应电场  $\vec{E}_K$  与静磁场  $\vec{B}_S$  类似，均为有旋无源场，满足高斯定理：

$$\oiint \vec{E}_K \cdot d\vec{s} = 0$$

静电场与感应电场均可作用于电荷，因此可统一定义空间的总电场为：

$$\boxed{\vec{E} = \vec{E}_S + \vec{E}_K}$$

则总电场满足的高斯定理及环路定理为：

$$\oiint \vec{E} \cdot d\vec{s} = \oiint \vec{E}_S \cdot d\vec{s} + \oiint \vec{E}_K \cdot d\vec{s} = q/\epsilon_0$$

$$\oiint \vec{E} \cdot d\vec{\ell} = \oiint \vec{E}_S \cdot d\vec{\ell} + \oiint \vec{E}_K \cdot d\vec{\ell} = -\int \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot d\vec{S}$$

即：

$$\boxed{\oiint \vec{E} \cdot d\vec{s} = q/\epsilon_0}$$

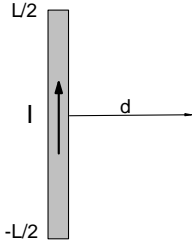
$$\boxed{\oiint \vec{E} \cdot d\vec{\ell} = -\int \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot d\vec{S}}$$

考虑磁场。磁场随时间变化时仍为无源场：

$$\oint \vec{B} \cdot d\vec{s} = 0 \quad \text{仍成立 (因为没有磁单极)}$$

但安培定律是否成立  $\oint \vec{B}_s \cdot d\vec{\ell} = \mu_0 I$ ? 需打一个大大的问号!

**不妨看一个例子** 假设长度为  $L$  的导线中有电流  $I$ ，在与棒垂直的线上距离导线  $d$  处的磁场可以解得：



$$B_\phi = \frac{\mu_0 I}{4\pi d} \frac{L}{\left(\frac{L^2}{4} + d^2\right)^{\frac{1}{2}}} \quad (33 \text{ 章 page1754})$$

计算环绕此导线的一个安培环路上的积分为：

$$\oint \vec{B} \cdot d\vec{\ell} = B \cdot 2\pi d = \frac{\mu_0 I}{2} \frac{L}{\left(\frac{L^2}{4} + d^2\right)^{\frac{1}{2}}} \neq \mu_0 I, \quad \text{安培定理不成立!}$$

仔细分析 只有  $L \rightarrow \infty$  时  $\oint \vec{B} \cdot d\vec{\ell} = \mu_0 I$  才正确!

**什么原因使得安培定理不成立?**

- 习题： P. 843, Problems, 13, 15, 16  
 P. 859, Problems, 8  
 思考题 (选作)