

第18讲 谐振

1 谐振的定义

2 谐振电路的品质因数

本节课要用计算器

本讲重难点

- 求谐振频率
- 求谐振时端口的入端电阻
- 定性画 LC 一端口频率特性

1 谐振 (resonance)

resonance

The **increase** in **amplitude** of oscillation of an electric or mechanical system exposed to a periodic force whose **frequency** is equal or very close to the **natural undamped frequency** of the system.



Tacoma大桥垮塌事件



Washington, USA 1980 米长
July 1, 1940 ~ November 7, 1940

4

Principles of Electric Circuits Lecture 18 Tsinghua University 2023

广东虎门大桥



2020年5月5日

虎门大桥1997年6月9日建成通车，全长15.76千米，主桥全长4.6千米，桥面为双向六车道高速公路，设计速度120千米/小时。2020年5月5日发生竖向弯曲振动，5月15日恢复通车

5

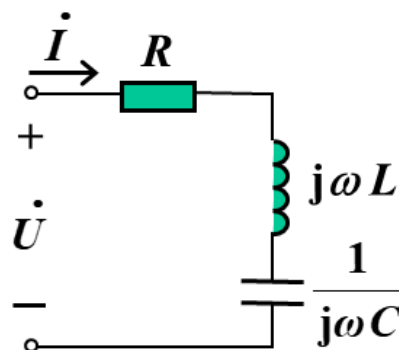
Principles of Electric Circuits Lecture 18 Tsinghua University 2023

(1) 电路中谐振的定义

当 ω , L , C 满足一定条件, 恰好使一端口网络的端口电压、电流出现同相位。一端口网络的这种状态称为谐振。

RLC 串联

谐振一定是一个端口



$$Z = R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})$$

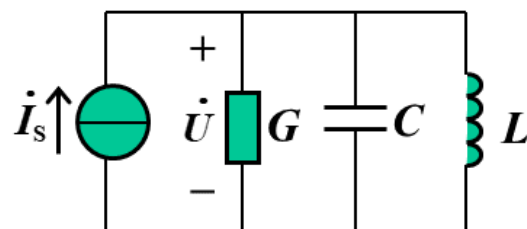
$$\omega L > \frac{1}{\omega C} \quad \text{感性}$$

$$\omega L < \frac{1}{\omega C} \quad \text{容性}$$

$$\omega L = \frac{1}{\omega C} \quad \text{阻性}$$

串联谐振

电路谐振定义和词典定义不一样? 课后推送



RLC 并联

$$Y = G + \mathbf{j}(\omega C - \frac{1}{\omega L})$$

$$\omega C > \frac{1}{\omega L} \quad \text{容性}$$

$$\omega C < \frac{1}{\omega L} \quad \text{感性}$$

$$\omega C = \frac{1}{\omega L} \quad \text{阻性}$$

并联谐振

(1) RLC 串联谐振

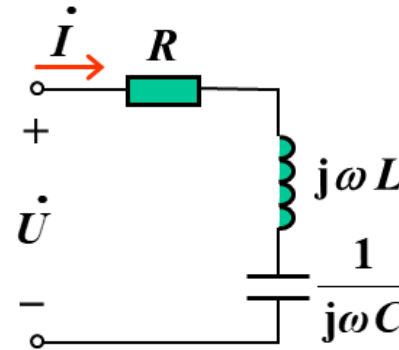
(a) 串联谐振的谐振条件和谐振时端口入端电阻

① LC 不变, 改变 ω , 使 $X_L = |X_C|$

$$\text{谐振时} \quad \omega_0 L = \frac{1}{\omega_0 C}$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

谐振角频率 (resonant angular frequency)

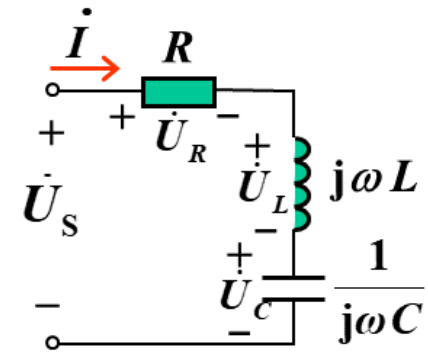


$$Z_0 = R$$

谐振时端口入端阻抗(入端电阻)

② 电源频率不变, 改变 L 或 C (常改变 C), 使 $X_L = |X_C|$ 。

(b) 串联谐振时元件的电压和电流



谐振时的相量图

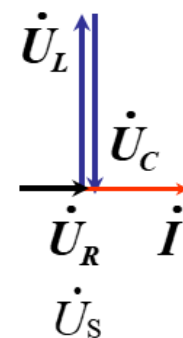
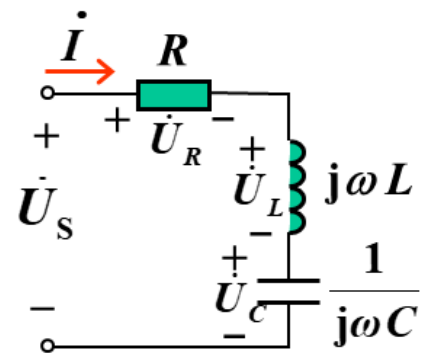
(b) 串联谐振时元件的电压和电流

$$\dot{U}_R = R\dot{I} = \dot{U}_S \quad \dot{I} = \frac{\dot{U}_S}{R}$$

$$\dot{U}_L = j\omega_0 L \dot{I} = j \frac{\omega_0 L}{R} \dot{U}_S$$

$$\dot{U}_C = \frac{\dot{I}}{j\omega_0 C} = -j \frac{1}{\omega_0 C R} \dot{U}_S$$

$$\omega_0 L = \frac{1}{\sqrt{LC}} L = \sqrt{\frac{L}{C}} = \frac{1}{\omega_0 C}$$

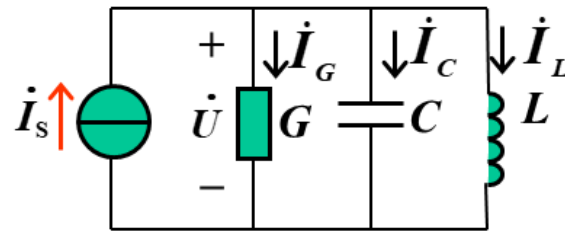


L 和 C 上可能出现比端口电压更高的电压

谐振时的相量图

串联谐振又称电压谐振

(2) GCL 并联谐振



$$Y = G + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})$$

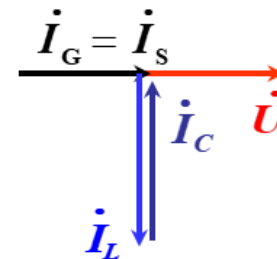
$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

$$Z_0 = 1/G$$

$$\dot{I}_G = G\dot{U} = \dot{I}_s \quad \dot{U} = \frac{\dot{I}_s}{G}$$

$$\dot{I}_L = \frac{\dot{U}}{j\omega_0 L} = -j \frac{1}{\omega_0 L G} \dot{I}_s$$

$$\dot{I}_C = j\omega_0 C \dot{U} = j \frac{\omega_0 C}{G} \dot{I}_s$$

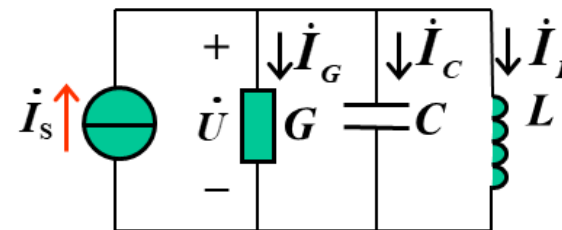


L 和 C 上可能出现比端口电流更大的电流

并联谐振又称 电流谐振

单选题 1分

对于图示的 GCL 并联电路，
电源为频率可变的正弦电
流， $L=0.25\text{mH}$ ， $C=10\mu\text{F}$ 。
其谐振频率为



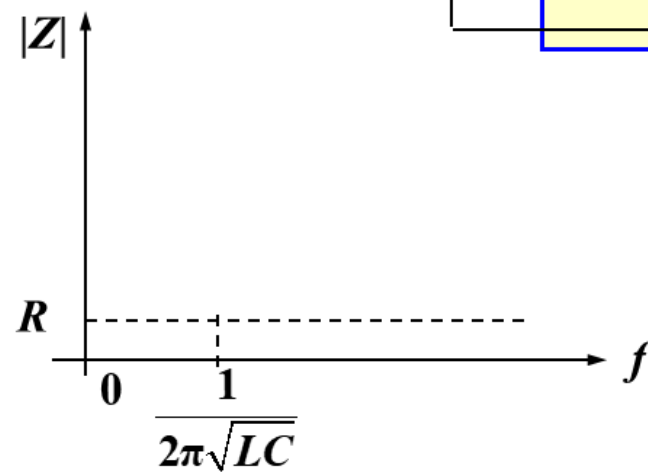
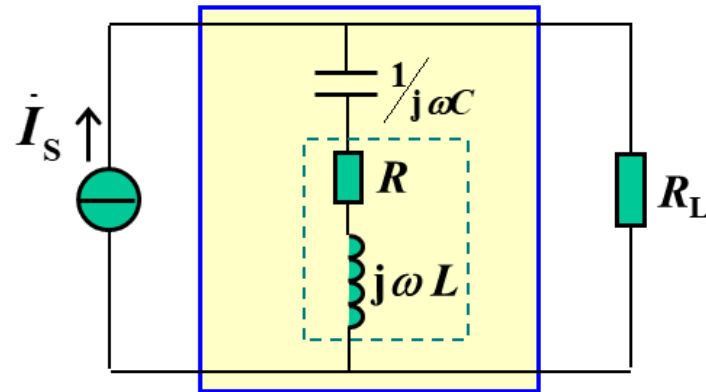
- A 20.0 kHz
- B 6.36 kHz
- C 3.18 kHz**
- D 1.59 kHz

12

(4) 谐振可视为某种滤波器

电力谐振滤波器

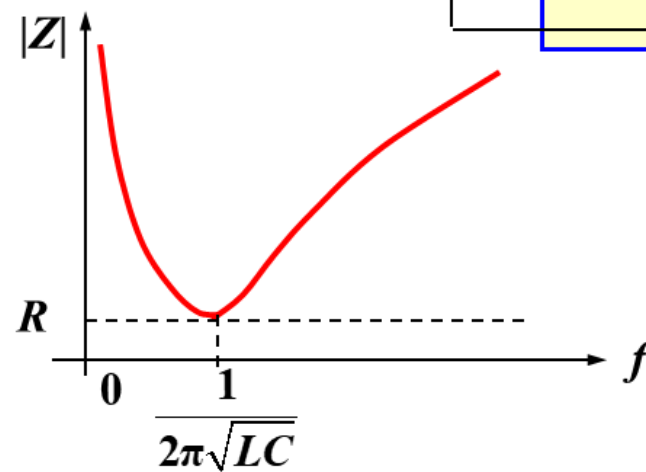
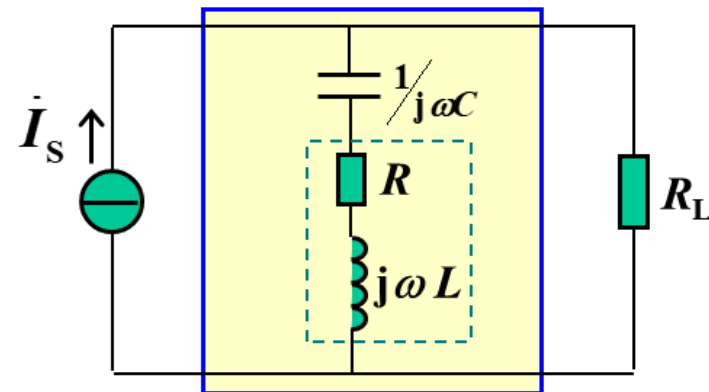
$$Z = R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})$$



(4) 谐振可视为某种滤波器

电力谐振滤波器

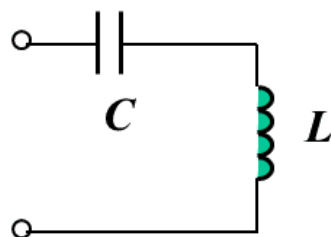
$$Z = R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})$$



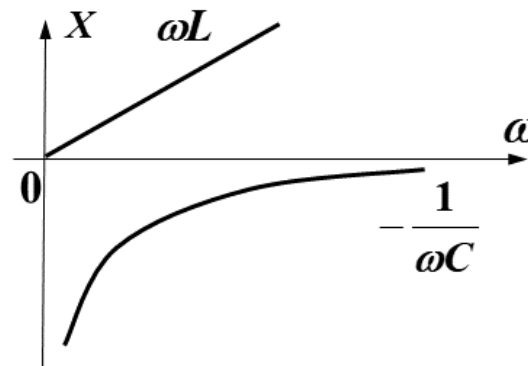
带阻滤波器

(5) LC谐振电路

(a) 串联谐振

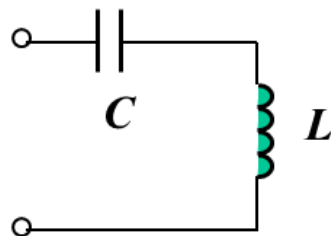


$$\mathbf{j}X = \mathbf{j}\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$$

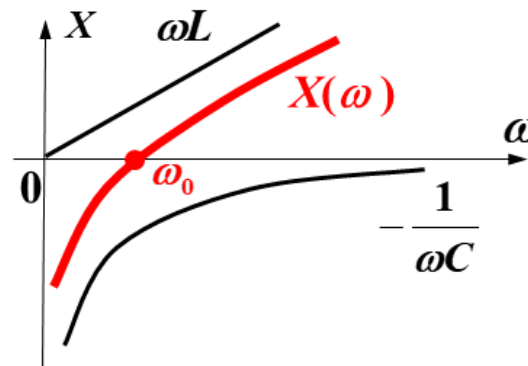


(5) LC谐振电路

(a) 串联谐振

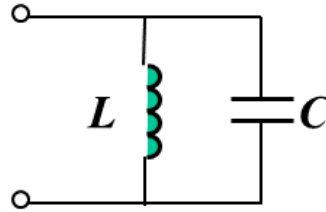


$$jX = j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$$



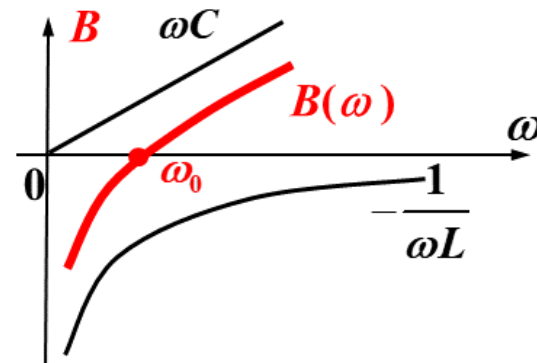
$\omega = \omega_0$ 时 端口相当于短路

(b) 并联谐振



$$\mathbf{j}B = \frac{1}{\mathbf{j}\omega L} + \mathbf{j}\omega C = \mathbf{j}\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)$$

$$\mathbf{j}X = \frac{1}{\mathbf{j}B} = \mathbf{j}\left(-\frac{1}{B}\right)$$

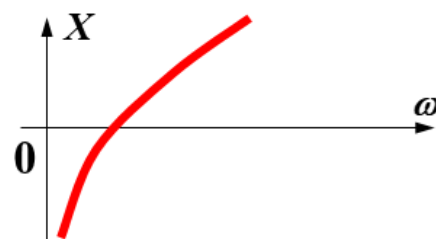


单选题 1分

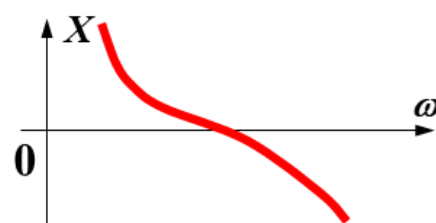
LC并联谐振的端口电抗频率特性为

$$jX = \frac{1}{jB} = j\left(-\frac{1}{B}\right)$$

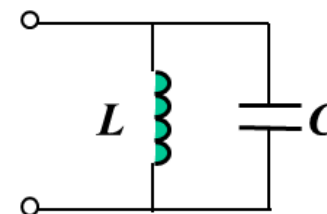
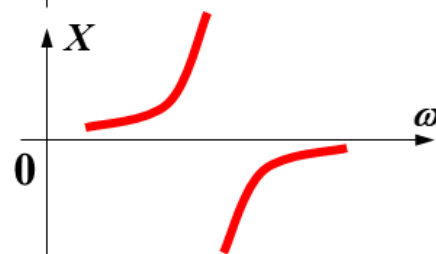
A



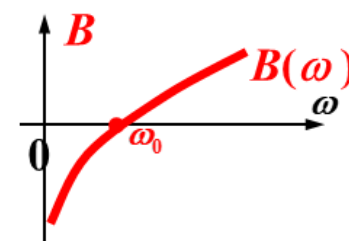
B



C



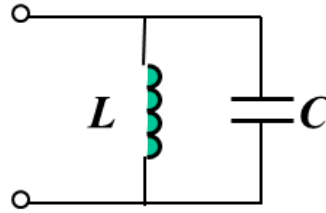
$$jB = j\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)$$



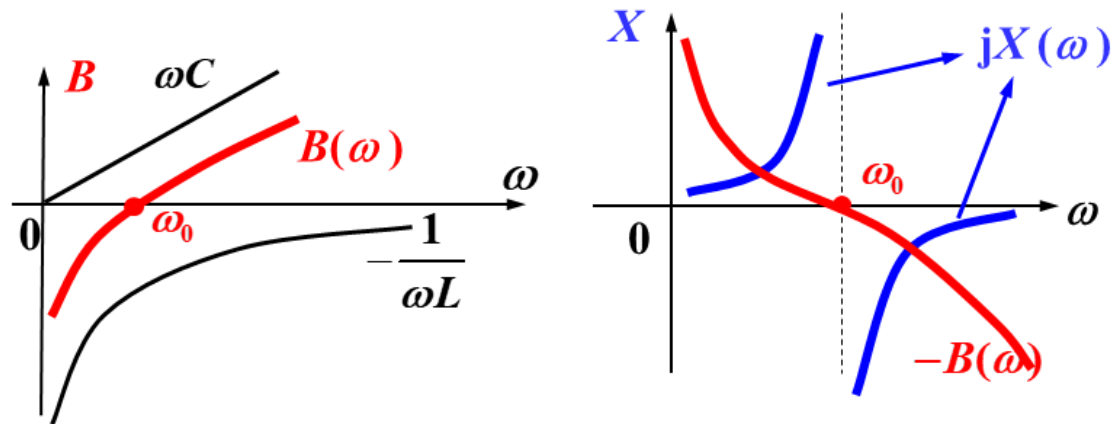
18

Principles of Electric Circuits Lecture 18 Tsinghua University 2023

(b) 并联谐振

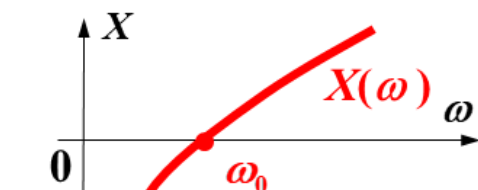
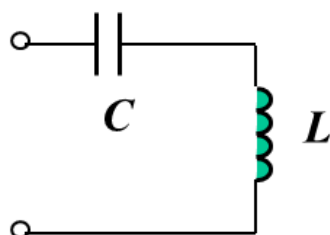


$$\mathbf{j}B = \frac{1}{\mathbf{j}\omega L} + \mathbf{j}\omega C = \mathbf{j}\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right) \quad \mathbf{j}X = \frac{1}{\mathbf{j}B} = \mathbf{j}\left(-\frac{1}{B}\right)$$



$\omega = \omega_0$ 时 端口相当于开路

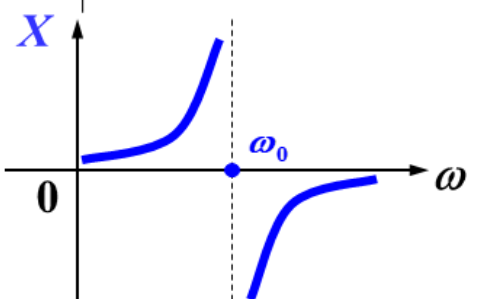
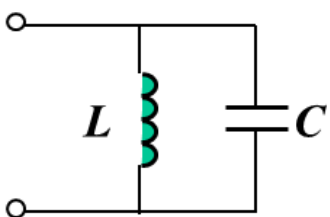
LC 串联谐振



$$Z = jX = j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$$

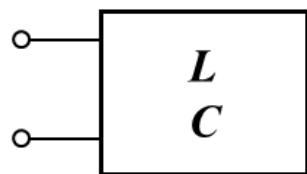
$\omega = \omega_0$ 时, 端口相当于短路

LC 并联谐振



$$Z = jX = \frac{1}{j\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)}$$

$\omega = \omega_0$ 时, 端口相当于开路



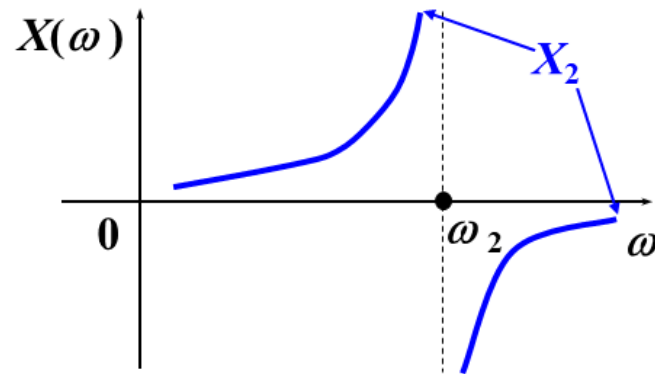
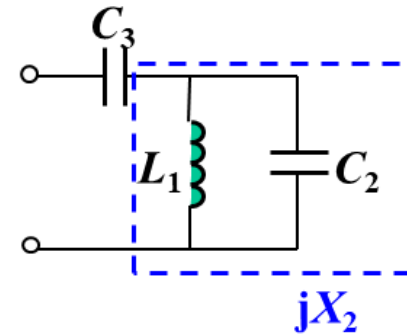
$$Z(\omega) = j \frac{f_1(\omega)}{f_2(\omega)}$$

$f_1(\omega_0) = 0$ 时, 电路发生串联谐振

$f_2(\omega_0) = 0$ 时, 电路发生并联谐振

(c) 混联谐振

$$jX = \frac{1}{j\omega C_3} + jX_2 = j\left(-\frac{1}{\omega C_3} + X_2\right)$$



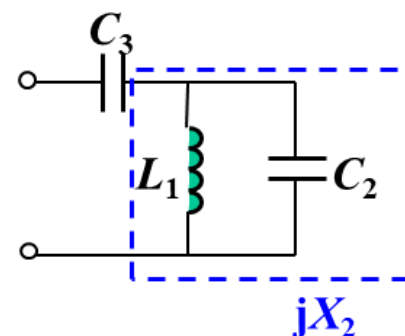
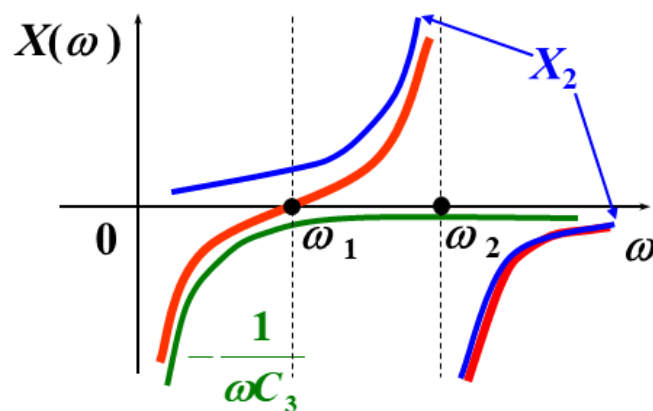
L_1 、 C_2 并联，在某
一角频率 ω_2 下发生
并联谐振。

将虚线端口视为一个元件 X_2 ，它和 C_3 串联
后整个端口的电抗频率特性是怎样的？

(投稿)

(c) 混联谐振

$$jX = \frac{1}{j\omega C_3} + jX_2 = j\left(-\frac{1}{\omega C_3} + X_2\right)$$

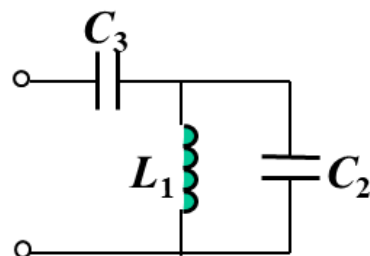
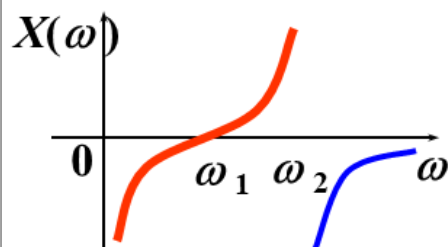


L_1 、 C_2 并联，在某
一角频率 ω_2 下发生
并联谐振。

将虚线端口视为一个元件 X_2 ，它和 C_3 串联
后整个端口的电抗频率特性是怎样的？
(投稿)

$\omega > \omega_2$ 时，并联部分呈容性， $\omega < \omega_2$ 时，并联部
分呈感性，在某一角频率 ω_1 下可与 C_3 发生串联谐振。

定量分析



$$\begin{aligned}
 Z(\omega) &= \frac{1}{j\omega C_3} + \frac{j\omega L_1 \frac{1}{j\omega C_2}}{j\omega L_1 + \frac{1}{j\omega C_2}} \\
 &= \frac{1}{j\omega C_3} + \frac{j\omega L_1}{1 - \omega^2 L_1 C_2} \\
 &= -j \frac{1 - \omega^2 L_1 (C_2 + C_3)}{\omega C_3 (1 - \omega^2 L_1 C_2)}
 \end{aligned}$$

分别令分子、分母为零，可得：

$$\omega_1 = \frac{1}{\sqrt{L_1 (C_2 + C_3)}}$$

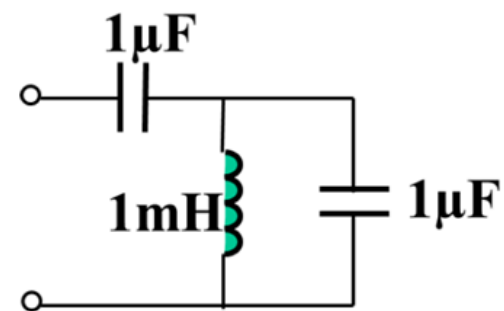
发生串联谐振 $Z_0 = 0$

$$\omega_2 = \frac{1}{\sqrt{L_1 C_2}}$$

发生并联谐振 $Z_0 = \infty$

单选题 1分

对于图示电路，当频率为何值时，会发生串联谐振？



- A 3.56 kHz
- B 5.03 kHz
- C 22.4 kHz**
- D 31.6 kHz

$$\omega_1 = \frac{1}{\sqrt{L_1(C_2 + C_3)}}$$

发生串联谐振

$$\omega_2 = \frac{1}{\sqrt{L_1 C_2}}$$

发生并联谐振

思考

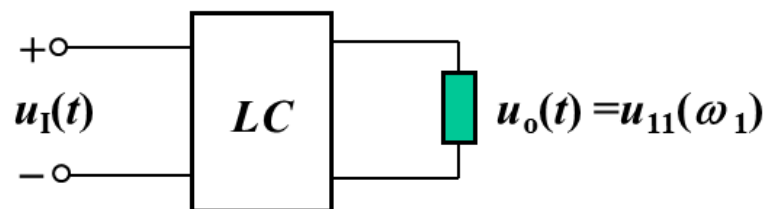
此处可以有投稿（画出二端口内电路）

激励 $u_1(t)$ ，包含两个频率 ω_1 、 ω_2 分量 ($\omega_1 < \omega_2$):

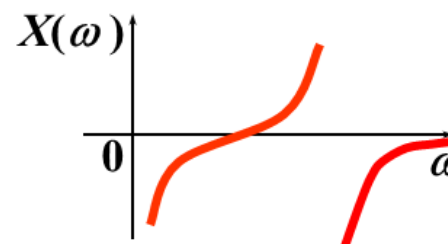
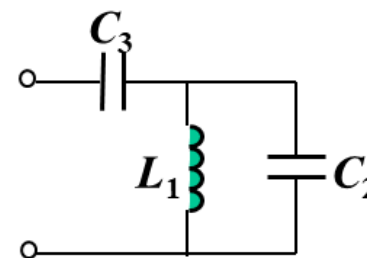
$$u_1(t) = u_{11}(\omega_1) + u_{12}(\omega_2)$$

要求负载电压 $u_o(t)$ 只有 $u_{11}(\omega_1)$ 频率电压，（无 ω_2 频率电压）。

如何实现？



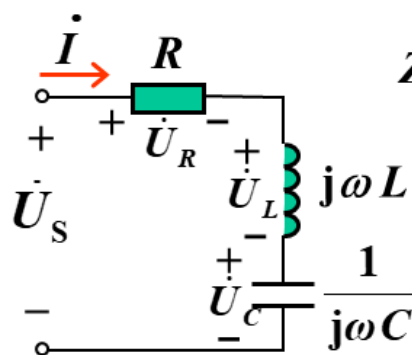
若 $\omega_1 > \omega_2$ ，仍要只得到 ω_1 频率电压，如何设计电路？



2 谐振电路的品质因数 (Quality Factor)

(1) 从支路量幅值角度考虑

以串联谐振为例



$$Z = R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

$$U_{L0} = \frac{\omega_0 L}{R} U_s$$

$$U_{C0} = \frac{1}{\omega_0 C R} U_s$$

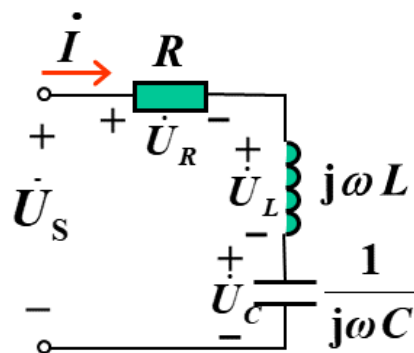
二者相等

$$Q \stackrel{\text{def}_1}{=} \frac{U_{L0}}{U_s} = \frac{U_{C0}}{U_s} = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{\omega_0 R C} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

Q 大 \longrightarrow 谐振时储能元件上的电压(电流)大 无量纲

26

Principles of Electric Circuits Lecture 18 Tsinghua University 2023



$$Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

品质因数 Q
与 ω 无关

特性阻抗 单位: Ω
(characteristic impedance)

$$\overset{\text{def}}{\rho} = \sqrt{\frac{L}{C}}$$

$$\dot{U}_R = \dot{U}_S$$

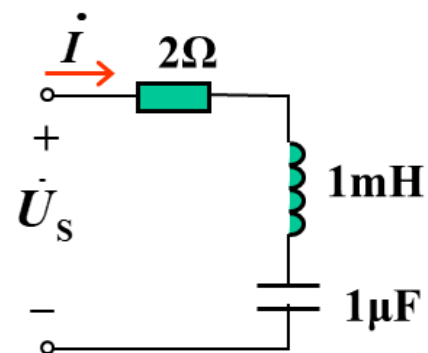
$$\dot{U}_L = jQ\dot{U}_S \quad \dot{U}_C = -jQ\dot{U}_S$$

L 和 C 上可能出现高电压 $\begin{cases} \nearrow \text{利用} \\ \searrow \text{避免} \end{cases}$

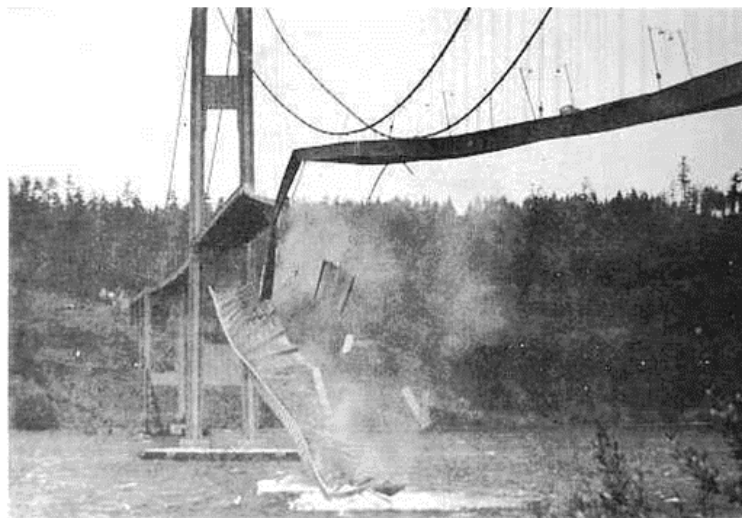
单选题 1分

图示电路谐振时的品质因数 Q 为

- ☐ A 12.8
- ☐ B 15.2
- ☒ C 15.8
- ☐ D 19.2



Tacoma大桥为什么会垮掉?



原因：
风的频率 \approx 桥的自振频率
桥自振的 Q 大

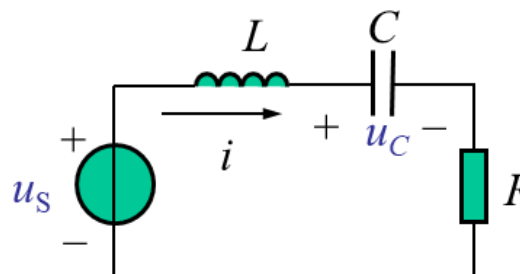
29

Principles of Electric Circuits Lecture 18 Tsinghua University 2023

(2) 从能量角度考虑

设 $u_s = U_m \sin \omega_0 t$

则 $i = \frac{U_m}{R} \sin \omega_0 t = I_m \sin \omega_0 t$



电感存储的磁场能量 $w_L = \frac{1}{2} L i^2 = \frac{1}{2} L I_m^2 \sin^2 \omega_0 t$

$u_C = \frac{1}{\omega_0 C} I_m \sin(\omega_0 t - 90^\circ) = -\sqrt{\frac{L}{C}} I_m \cos \omega_0 t$

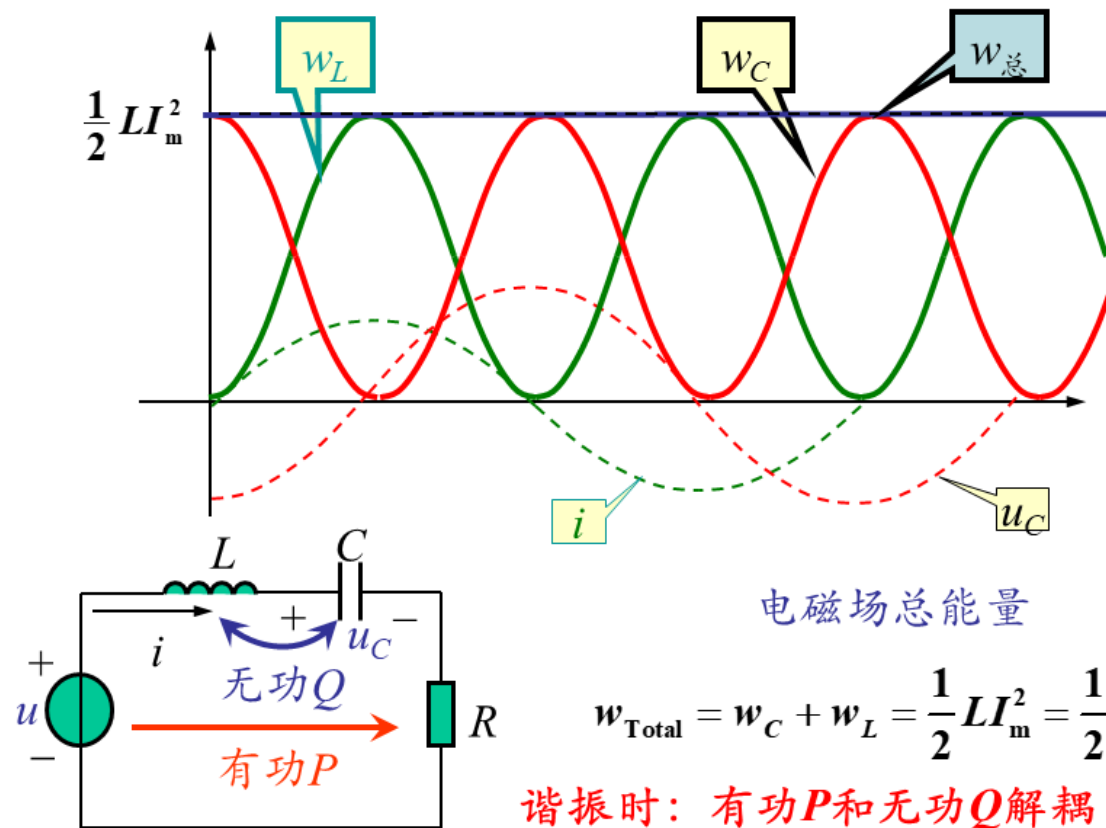
电容存储的电场能量

$w_C = \frac{1}{2} C u_C^2 = \frac{1}{2} L I_m^2 \cos^2 \omega_0 t$

电感和电容能量按2倍频正弦规律变化，最大值相等 $w_{Lm} = w_{Cm}$ 。

$$w_{\text{Total}} = w_L + w_C = \frac{1}{2} L I_m^2$$

磁场能量 $w_L = \frac{1}{2} L I_m^2 \sin^2 \omega_0 t$ 电场能量 $w_C = \frac{1}{2} L I_m^2 \cos^2 \omega_0 t = \frac{1}{2} C U_{Cm}^2 \cos^2 \omega_0 t$



31

Principles of Electric Circuits Lecture 18 Tsinghua University 2023

$$Q \stackrel{\text{def}_2}{=} 2\pi \frac{\text{电路中储存的电磁场总能量}}{\text{谐振时一个周期内电路消耗的能量}}$$

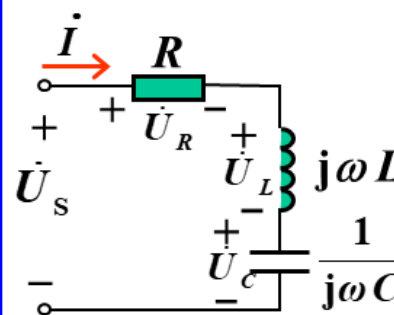
Q 大 \longrightarrow 谐振时储能大，消耗能量少。

Q 是反映谐振回路中电磁振荡程度的量

$$Q \stackrel{\text{def}_2}{=} 2\pi \frac{\text{电路中储存的电磁场总能量}}{\text{谐振时一个周期内电路消耗的能量}}$$

$$= 2\pi \frac{LI^2}{RI^2T_0} = \frac{\omega_0 L}{R}$$

Q 的定义1和定义2吻合



$$\begin{aligned} w_{\text{Total}} &= w_C + w_L \\ &= \frac{1}{2} LI_m^2 \\ &= LI^2 \end{aligned}$$

单选题 1分

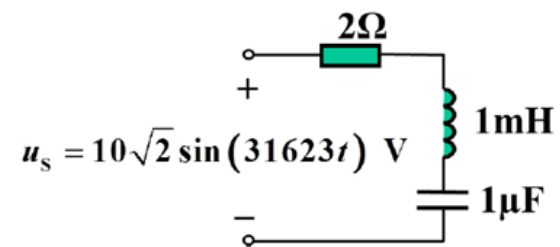
谐振时，
电路中储存的电磁场总能量为

A 12.5 mJ

B 20 mJ

C 25 mJ

D 50 mJ



$$\begin{aligned} w_{\text{Total}} &= w_C + w_L = \frac{1}{2} L I_m^2 = \frac{1}{2} C U_{Cm}^2 \\ &= L I^2 = C U_C^2 \end{aligned}$$

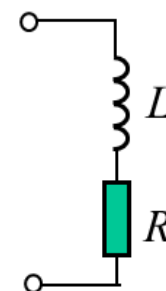
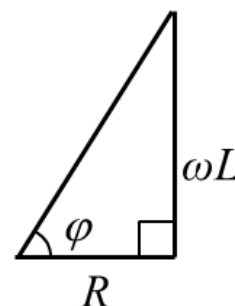
谐振电路的
品质因数

$$Q \stackrel{\text{def}}{=} 2\pi \frac{\text{电路中储存的电磁场总能量}}{\text{谐振时一个周期内电路消耗的能量}}$$

电感线圈的品质因数 Q_L (**某个工作频率下**)

$$Q_L \stackrel{\text{def}}{=} 2\pi \frac{\text{线圈中储存的最大磁场能量}}{\text{一个周期内线圈电阻消耗的能量}}$$

$$= 2\pi \frac{\frac{1}{2} L (\sqrt{2} I)^2}{I^2 R T} = \frac{\omega L}{R}$$

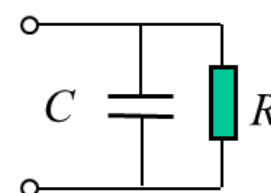
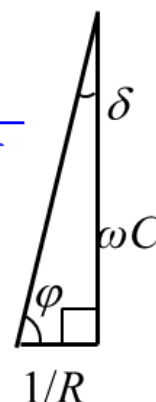


注意：
这不是谐振！！

电容器的介质损耗角(**某个工作频率下**)

$$\tan \delta = \frac{1}{Q_C} \stackrel{\text{def}}{=} \frac{1}{2\pi} \frac{\text{一个周期内电阻消耗的能量}}{\text{电容中储存的最大电场能量}}$$

$$= \frac{(U^2/R)T}{2\pi \frac{1}{2} C (\sqrt{2} U)^2} = \frac{1}{\omega C R}$$



34

Principles of Electric Circuits Lecture 18 Tsinghua University 2023

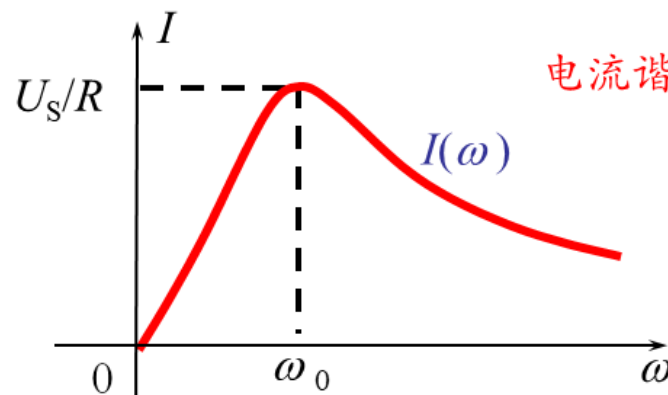
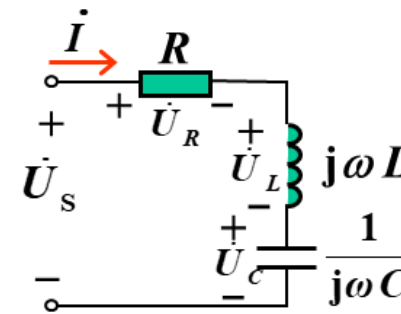
(3) 从频率特性角度考虑

电流频率特性

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}_s}{R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})}$$

幅值关系

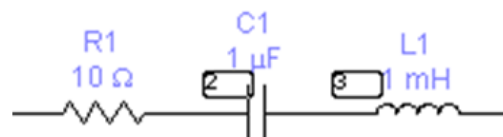
$$I(\omega) = \frac{U_s}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}} \leq \frac{U_s}{R}$$



电流谐振曲线

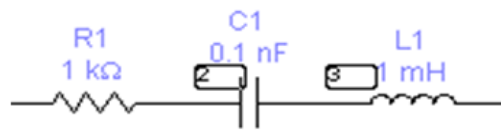
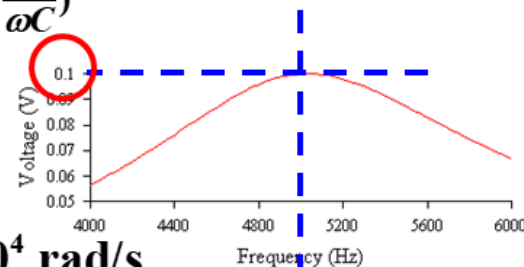
如何从
电流谐振曲线
看出 Q 来?

$$I(\omega) = \frac{U_s}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}}$$



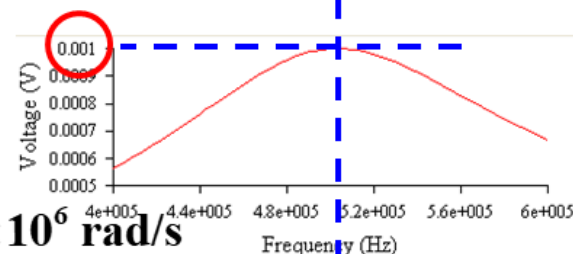
$$Q = 3.16$$

$$\omega_0 = 3.16 \times 10^4 \text{ rad/s}$$



$$Q = 3.16$$

$$\omega_0 = 3.16 \times 10^6 \text{ rad/s}$$



如何比较谐振频率不同、幅频特性最大幅值不同的两个谐振电路的 Q ?

希望:

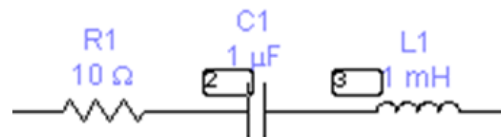
谐振点处幅频特性的幅值都为1。
在同一点发生谐振。

这事儿怎么办?
弹幕说说呗

36

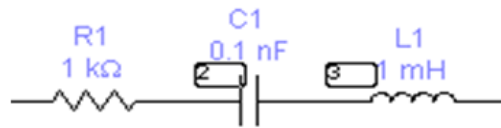
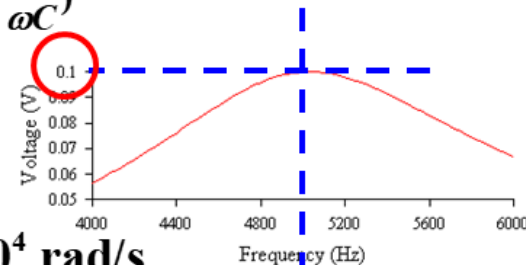
Principles of Electric Circuits Lecture 18 Tsinghua University 2023

$$I(\omega) = \frac{U_s}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}}$$



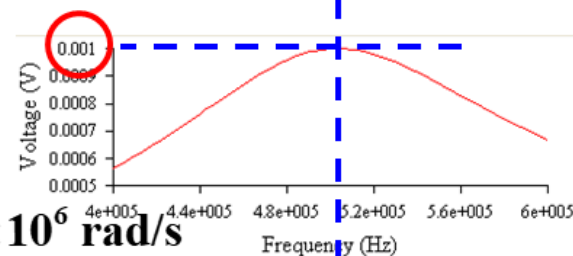
$$Q = 3.16$$

$$\omega_0 = 3.16 \times 10^4 \text{ rad/s}$$



$$Q = 3.16$$

$$\omega_0 = 3.16 \times 10^6 \text{ rad/s}$$



如何比较谐振频率不同、幅频特性最大幅值不同的两个谐振电路的 Q ?

希望:

谐振点处幅频特性的幅值都为1。
在同一点发生谐振。

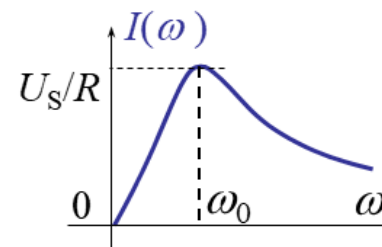
进行归一化处理!

归一化 \rightarrow 除以基准值

纵轴变量的归一化

$$\frac{I(\omega)}{I(\omega_0)} = \frac{U_s / |Z|}{U_s / R}$$

$$I(\omega) = \frac{U_s}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}}$$



$$= \frac{R}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (\frac{\omega L}{R} - \frac{1}{\omega RC})^2}}$$

横轴变量的归一化

$$= \frac{1}{\sqrt{1 + (\frac{\omega_0 L}{R} \cdot \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{1}{\omega_0 RC} \cdot \frac{\omega_0}{\omega})^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (Q \frac{\omega}{\omega_0} - Q \frac{\omega_0}{\omega})^2}} \quad \text{令 } \eta = \frac{\omega}{\omega_0}$$

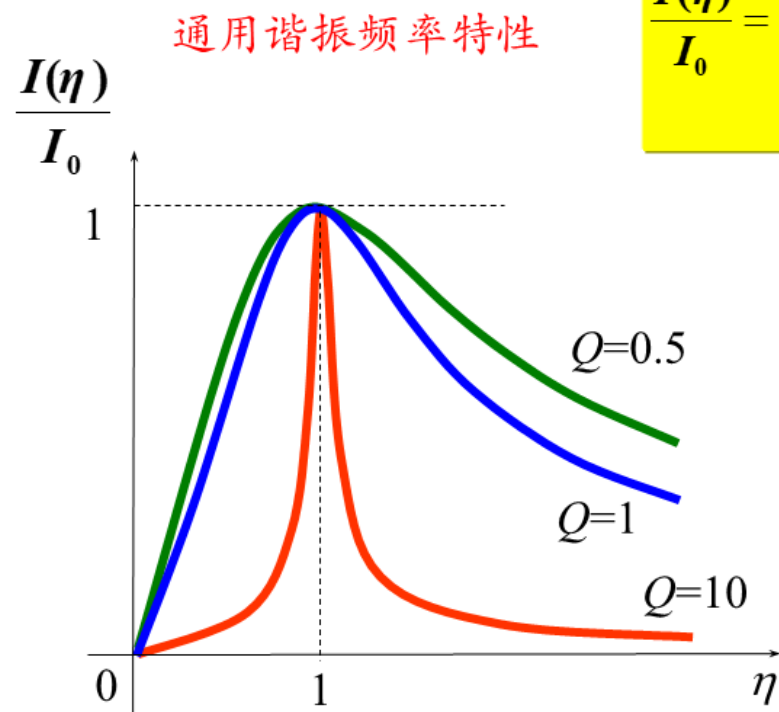
Q 的定义1

$$\omega = \omega_0 \rightarrow \eta = 1 \rightarrow \frac{I(\eta)}{I_0} = 1$$

任何谐振, 都在 $\eta=1$ 处发生, 谐振点处幅频特性的幅值都为1。

$$\frac{I(\eta)}{I_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q^2(\eta - \frac{1}{\eta})^2}}$$

归一化完成!

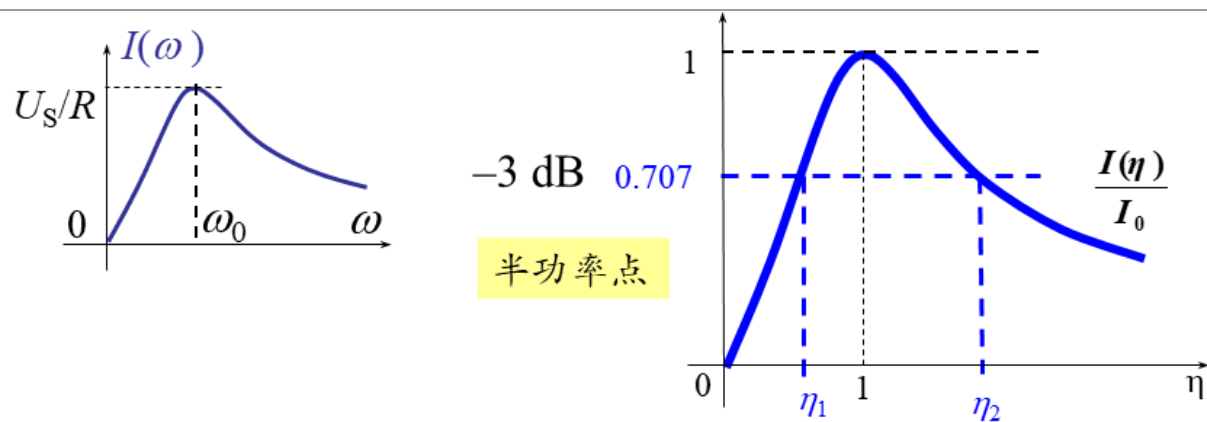


Q 大 \longrightarrow 归一化后电流谐振曲线尖
 谐振电路的**选择性**好

单选题 1分

在通用谐振频率特性曲线中，如果曲线越宽，则

- ☐ A 品质因数越大，谐振电路选择性越差
- ☒ B 品质因数越小，谐振电路选择性越差
- ☐ C 品质因数越大，谐振电路选择性越好
- ☐ D 品质因数越小，谐振电路选择性越好



-3 dB 0.707

半功率点

$$\frac{I(\eta)}{I_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q^2(\eta - \frac{1}{\eta})^2}} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

$$\eta_1 = -\frac{1}{2Q} + \sqrt{\frac{1}{4Q^2} + 1}$$

$$\eta_2 = \frac{1}{2Q} + \sqrt{\frac{1}{4Q^2} + 1}$$

$$\eta_2 - \eta_1 = \frac{1}{Q}$$

可利用频率特性求 Q

看仿真

$$Q \stackrel{\text{def}_3}{=} \frac{1}{\eta_2 - \eta_1} = \frac{\omega_0}{\omega_2 - \omega_1} = \frac{f_0}{f_2 - f_1}$$

$$\eta = \frac{\omega}{\omega_0}$$

带宽 Band Width (BW)

41

Principles of Electric Circuits Lecture 18 Tsinghua University 2023

品质因数 Q 定义的归纳

➤ 从信号幅值的变化来衡量

$$Q \stackrel{\text{def}_1}{=} \frac{U_{L0}}{U_s} = \frac{U_{C0}}{U_s}$$

Q 大 \longrightarrow 谐振时电容电压和电感电压大。

白箱问题
算增益/估危险

➤ 从电磁能量的转换来衡量

$$Q \stackrel{\text{def}_2}{=} 2\pi \frac{\text{电路中储存的电磁场总能量}}{\text{谐振时一个周期内电路消耗的能量}}$$

Q 大 \longrightarrow 谐振时储能大，消耗能量少。

白箱问题
对本质的理解

➤ 从频率特性的形状来衡量

$$Q \stackrel{\text{def}_3}{=} \frac{\omega_0}{\omega_2 - \omega_1}$$

Q 大 \longrightarrow 谐振电路的选择性好

黑箱问题
根据端口测量参数求 Q

谐振的**应用** 见课后推送