



諧振電路





大綱

□ 諧振電路的概念與定義

- 阻抗並聯與串聯
- 串聯諧振(Series Resonance)
- 並聯諧振(Parallel Resonance)

□ 電阻轉換



諧振電路的概念與定義

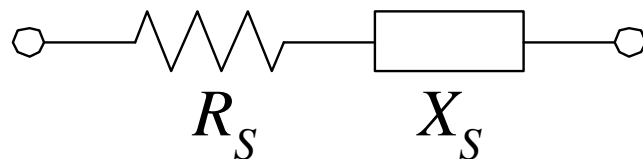
- 所謂諧振電路是指有選擇頻率能力的電路，亦即能使某頻率的信號源傳送到負載，讓其他頻率的信號衰減，例如濾波器。
- 諧振電路工作的頻寬(Bandwidth)定義為通帶(Passband)降 $3dB$ 的頻率範圍。
- 諧振電路的電路 Q 值定義為

$$Q = \frac{\text{中心頻率}}{3dB\text{頻寬}} = \omega \times \frac{\text{電抗所儲存之能量}}{\text{電阻所消耗之功率}}$$

諧振電路的概念與定義

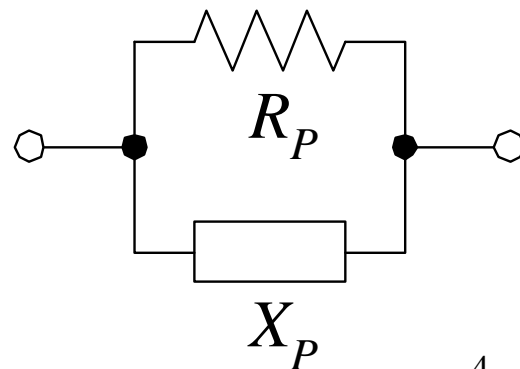
□ 串聯諧振，等效阻抗為 $Z_S = R_S + jX_S$ ，若為電感 L_S 電阻 R_S 串聯，則

$$Q_S = \frac{\frac{1}{2}|I|^2 \omega L_S}{\frac{1}{2}|I|^2 R_S} = \frac{\omega L_S}{R_S} = \frac{X_S}{R_S}$$



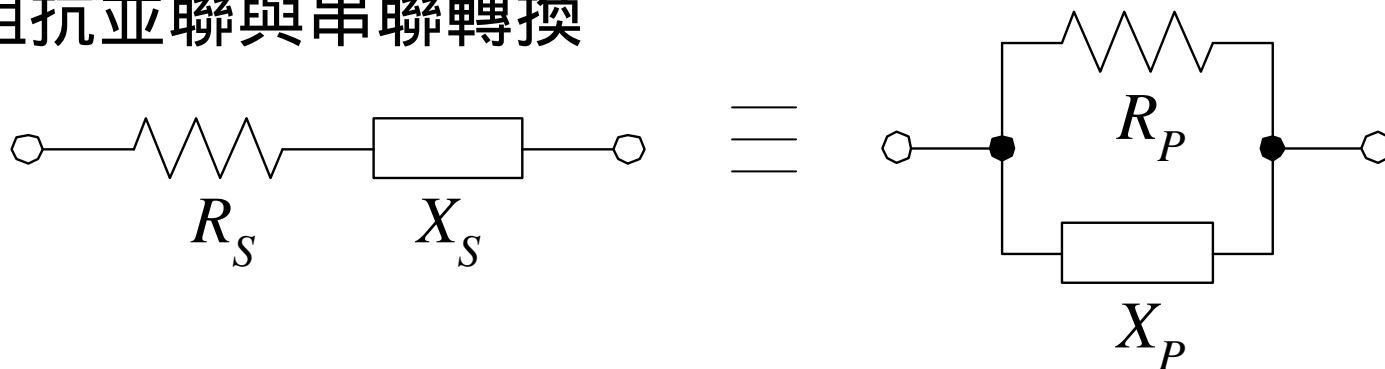
□ 並聯諧振，等效導納為 $Y_P = G_P + jB_P$ ，若為電容 C_P 與電阻 R_P 並聯，則

$$Q_P = \frac{\frac{1}{2}|V|^2 \omega C_P}{\frac{1}{2}|V|^2 G_P} = \frac{\omega C_P}{G_P} = \frac{B_P}{G_P} = \frac{R_P}{X_P}$$



諧振電路的概念與定義

□ 阻抗並聯與串聯轉換



在阻抗並聯串聯轉換時，其 Q 值不變，即

$$Q = Q_S = Q_P = \left(\frac{R_P}{R_S} - 1 \right)^{1/2}$$

其中 $Q_S = \frac{X_S}{R_S}$ = 串聯阻抗的 Q 值

$$Q_P = \frac{R_P}{X_P} = \text{並聯阻抗的} Q \text{值}$$



諧振電路的概念與定義

□ 阻抗並聯與串聯轉換(續)

由上述關係可以求得串聯與並聯之轉換公式

$$R_P = (Q_S^2 + 1)R_S, \quad X_P = \frac{R_P}{Q_P}$$

若 $Q_S \gg 1$, 則

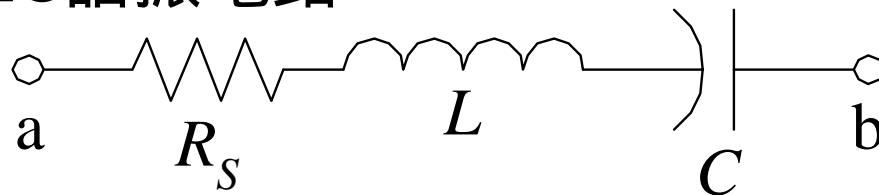
$$R_P \approx Q_P^2 R_S, \quad X_P \approx X_S$$

同理 , 若 $Q_P \gg 1$, 則

$$R_S \approx \frac{R_P}{Q_P^2}, \quad X_S \approx X_P$$

串聯諧振

□ 串聯的RLC諧振電路



ab兩端的等效阻抗為

$$Z_S = R_S + jX_L - jX_C = R_S + j\omega L - j\frac{1}{\omega C}$$

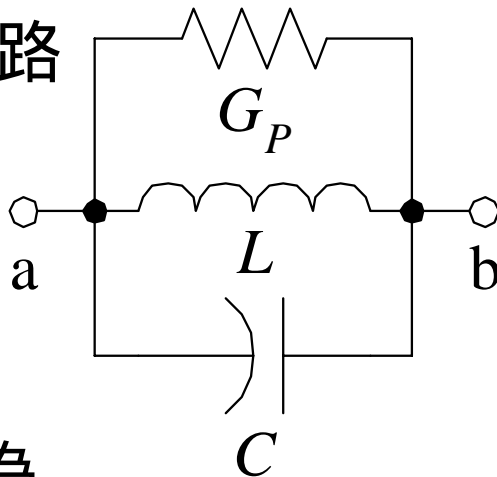
➤ 在共振頻率 $\omega = \omega_r$ 時，電抗部份等於零，使 Z_S 等於一純電阻 R_S ，稱為串聯諧振， $\omega_r = 2\pi f_r$ 為串聯諧振的共振頻率，即

$$\omega_r L - \frac{1}{\omega_r C} = 0 \Rightarrow \omega_r = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

$\omega = \omega_r$ 時， Z_S 值為最小。

並聯諧振

□ 並聯的RLC諧振電路



ab兩端的等效導納為

$$Y_P = G_P - jB_L + jB_C = G_P - j\frac{1}{\omega L} + j\omega C$$

➤ 在共振頻率 $\omega = \omega_r$ 時，電納部份等於零，稱為並聯諧振，即

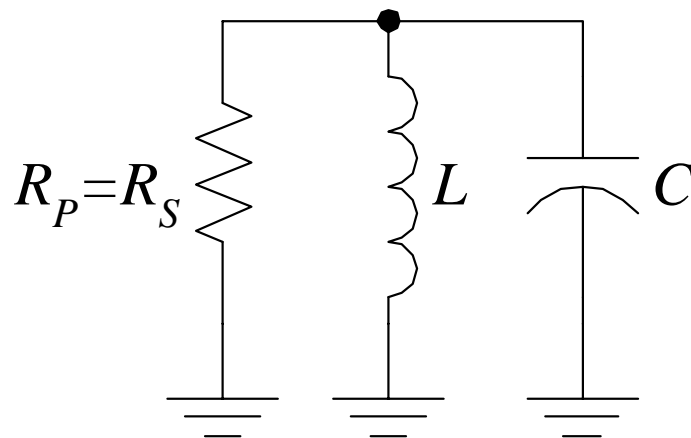
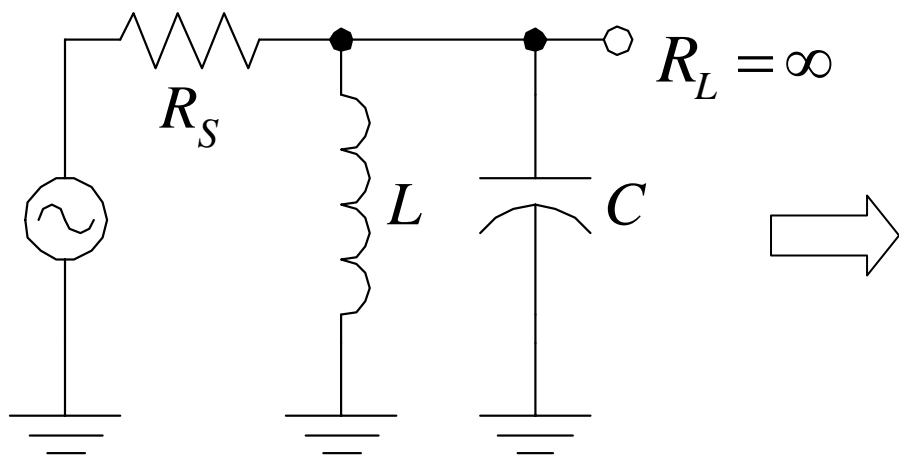
$$-\frac{1}{\omega_r L} + \omega_r C = 0 \Rightarrow \omega_r = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

$\omega = \omega_r$ 時， Y_P 值為最小或等效阻抗 Z_P 為最大。

諧振電路的 Q 值

- 諧振電路的 Q 值定義為中心頻率與 $3dB$ 頻寬的比，通常稱之為負載 Q 值(Loaded Q)；若諧振電路負載 $R_L = \infty$ 時的電路 Q 值則稱為無載 Q 值(Unloaded Q)。

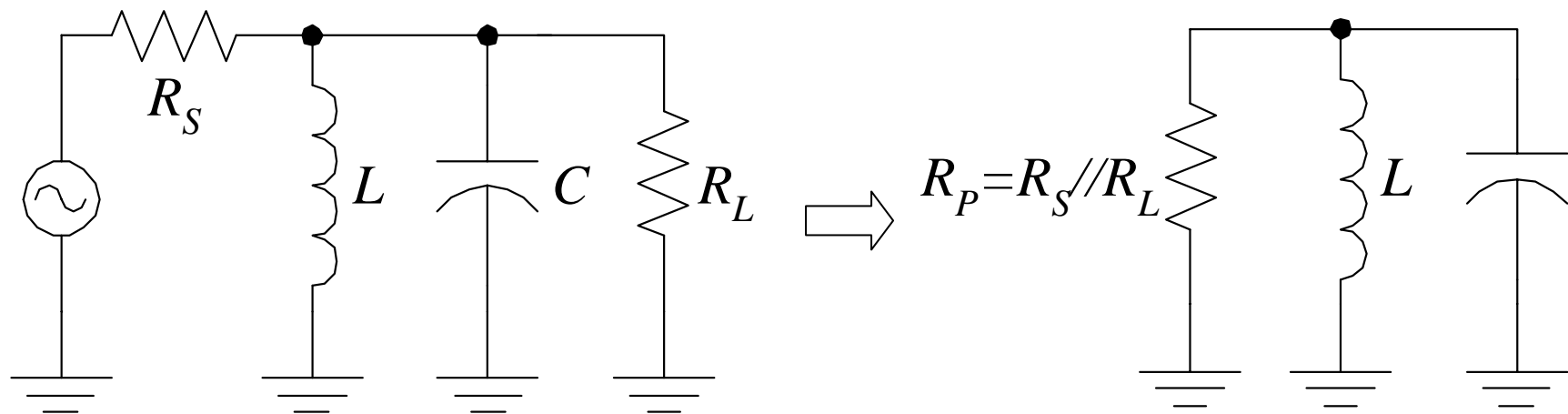
➤ 無載 Q 值



$$Q_U = \frac{R_P}{X_P} = \frac{R_P}{X_L} = \frac{R_P}{X_C}$$

諧振電路的 Q 值

➤ 負載 Q 值

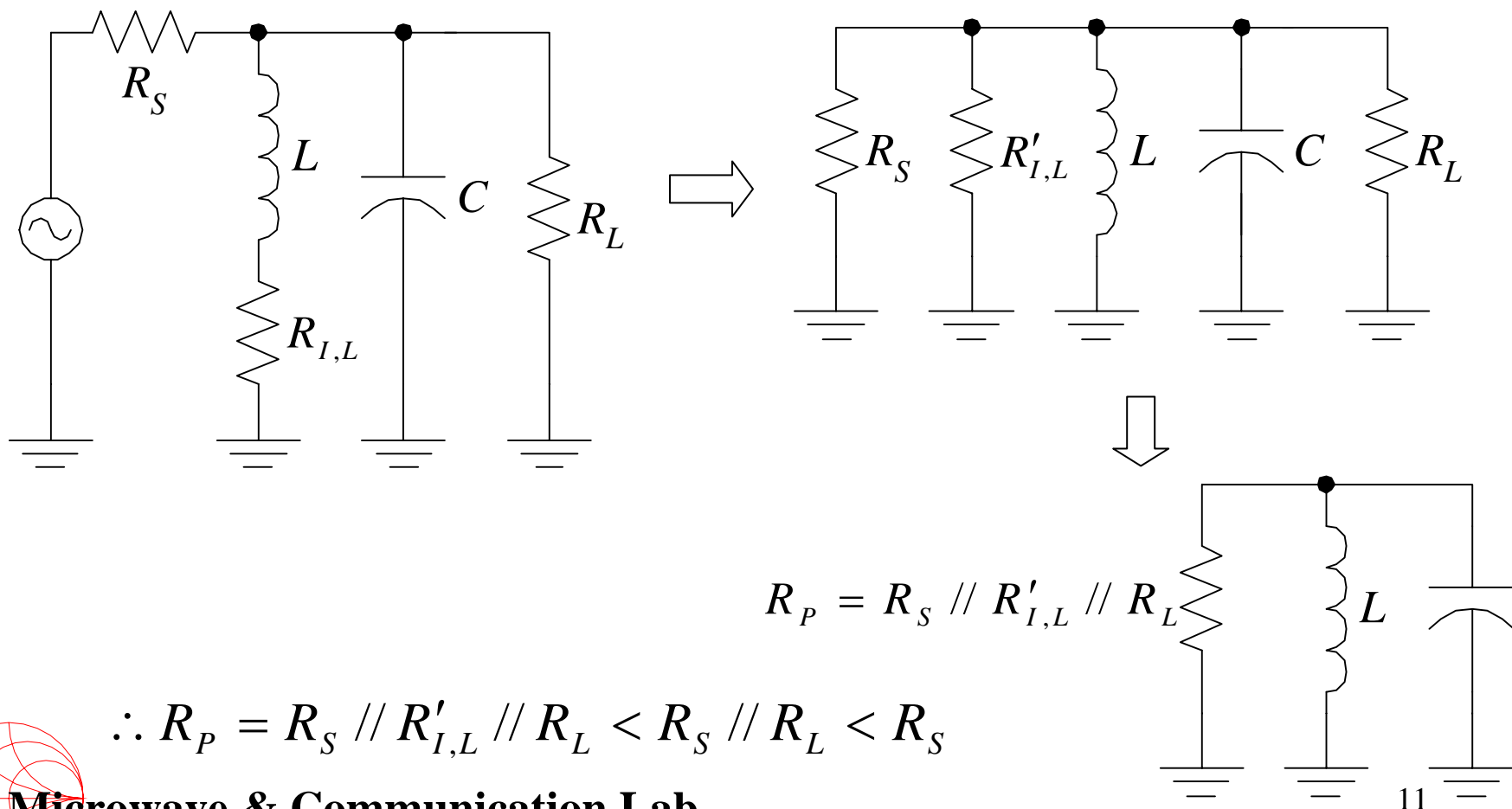


$$Q_L = \frac{R_P}{X_P} = \frac{R_P}{X_L} = \frac{R_P}{X_C}$$

$$R_P = R_S // R_L < R_S \Rightarrow Q_U > Q_L$$

諧振電路的 Q 值

➤ Poor Component (Lossy)

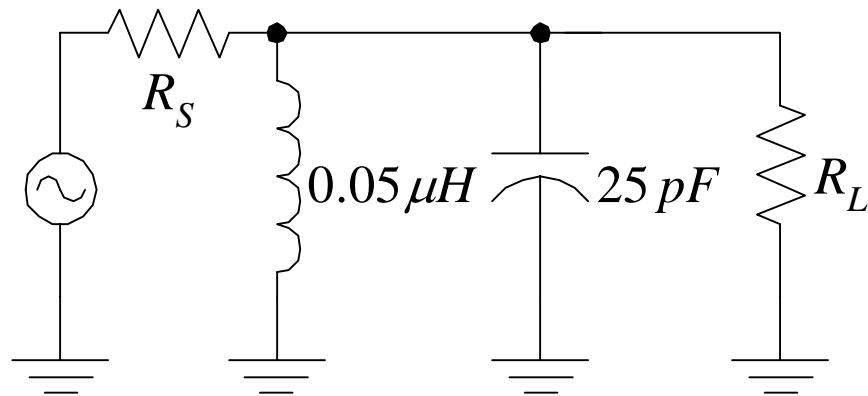




諧振電路的 Q 值

□例題1

- (1) 試求中心頻率。
- (2) 當 $R_S=50\Omega$ 及 $R_S=1K\Omega$ 時，試求無載 Q 值。
- (3) 當 $R_S=R_L=1K\Omega$ 時，並且 $Q_I=Q_C=\infty$ ，試求負載 Q 值。
- (4) 若 $R_S=R_L=1K\Omega$ ，並且 $Q_I=10$ ， $Q_C=\infty$ ，試求負載 Q 值。





諧振電路的 Q 值

[解](1)
$$f_r = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} = \frac{1}{2\pi\sqrt{(0.05 \times 10^{-6})(25 \times 10^{-12})}} = 142.4(MHz)$$

(2)
$$Q_{U,50} = \left. \frac{R_P}{X_P} \right|_{f=f_r} = \frac{50}{\omega_r L} = 1.1$$

$$Q_{U,1K} = \left. \frac{R_P}{X_P} \right|_{f=f_r} = \frac{1K}{\omega_r L} = 22.4$$

(3)
$$Q_{L,1K} = \left. \frac{R_P}{X_P} \right|_{f=f_r} = \frac{R_S // R_L}{\omega_r L} = \frac{500}{\omega_r L} = 11.2$$

諧振電路的 Q 值

[解] (4)

$$Q_I = \frac{X_L}{R_{I,L}} \Rightarrow R_{I,L} = \frac{X_L}{Q_I} = 4.55$$

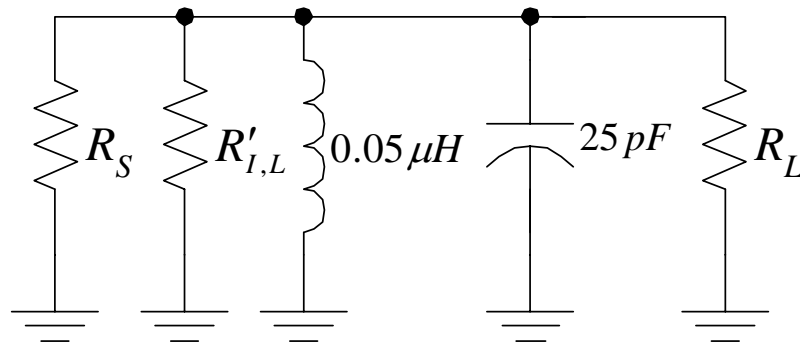
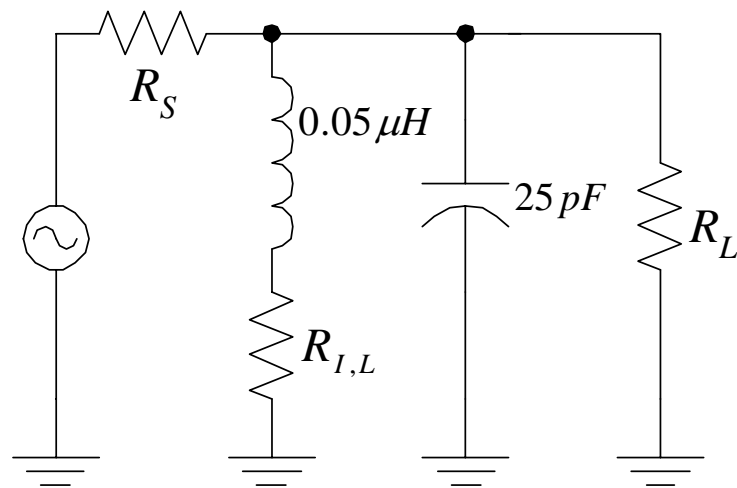
$$R'_{I,L} \approx Q_I^2 R_{I,L} = 455\Omega$$

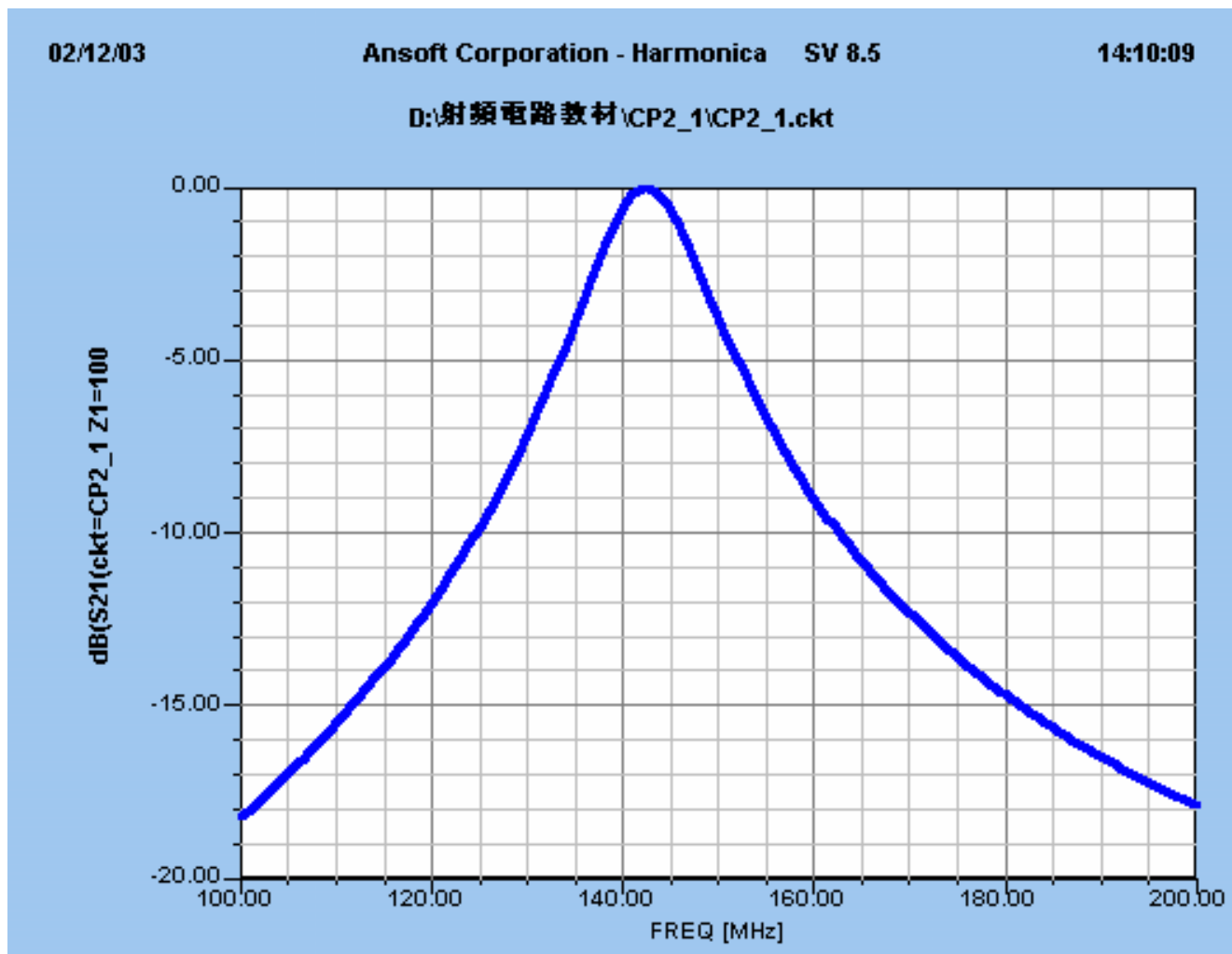
$$\Rightarrow X'_L = \frac{R'_{I,L}}{Q_I} = 45.5\Omega$$

$$R_P = R_S \parallel R'_{I,L} \parallel R_L$$

$$= 1K \parallel 455 / 1K = 237.4\Omega$$

$$\therefore Q_L = \frac{R_P}{X'_L} = 5.3$$



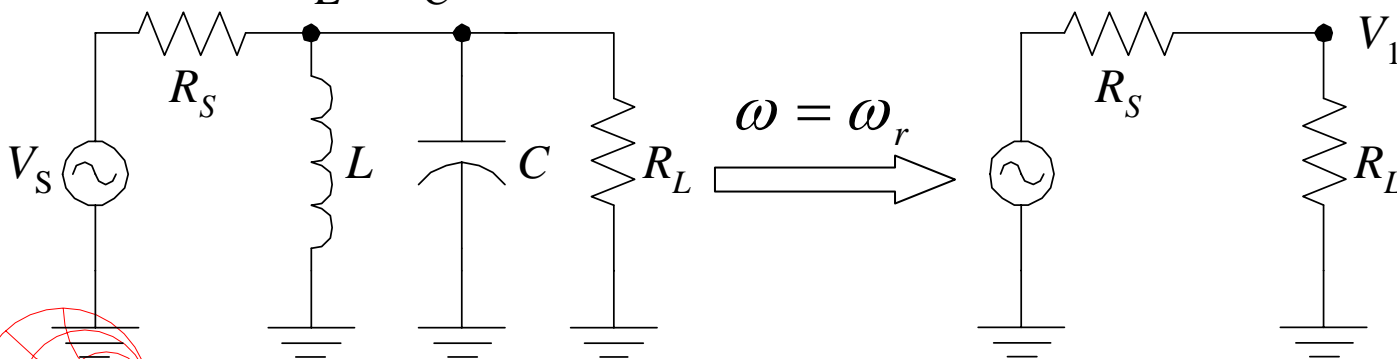


諧振電路的 Q 值

□ 若欲提高負載 Q 值 Q_L ，即提升電路的選擇性，可以增加 R_p 或減少 X_p ，所以在設計較佳選擇性的諧振電路時，通常選取：

- 較大值得信號源內阻 R_S 及負載阻抗 R_L 。
- 低值的電感並配合高值的電容器。

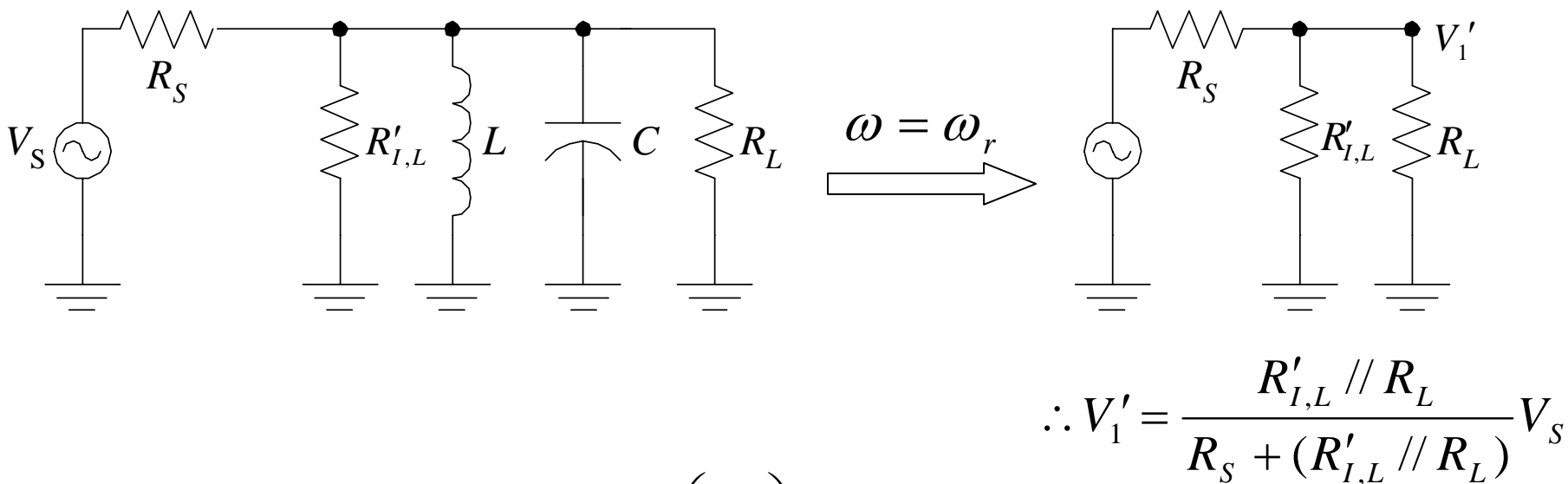
□ 電路中電感 L 及電容 C 為理想元件，當達共振頻率 ω_r 時， $X_L = X_C$ ，



$$\therefore V_1 = \frac{R_L}{R_S + R_L} V_S$$

諧振電路的 Q 值

□ 但若電感 L 為非理想元件，當達到共振頻率 ω_r 時，
 $X'_L = X_C$



則插入損耗 $IL = 20 \log \left(\frac{V'_1}{V_1} \right)$



諧振電路的 Q 值

□例題2

一 LC 並聯電路其 $3dB$ 頻寬為 $10MHz$ ，中心頻率為 $100MHz$ ， $R_S=R_L=1K\Omega$ ， $Q_I=85$ ， $Q_C=\infty$ ，試求插入損耗。

[解]

$$Q_L = \frac{f_0}{BW} = \frac{100MHz}{10MHz} = 10$$

$$Q_L = \frac{R_P}{X_L} = \frac{R_S // R'_{I,L} // R_L}{X_L} = 10$$

$$Q_I = \frac{R'_{I,L}}{X_L} = 85$$

$$\therefore Q_L = \frac{500 // 85X_L}{X_L} = 10 \Rightarrow X_L = 44.1\Omega$$



諧振電路的 Q 值

[解] (續)

$$\because \frac{1}{\omega C} = X_L \quad \& \quad \omega L = X_L$$

$$\Rightarrow C = 36.1 pF, L' = 70.2 nH, R'_{I,L} = 3.75 K\Omega$$

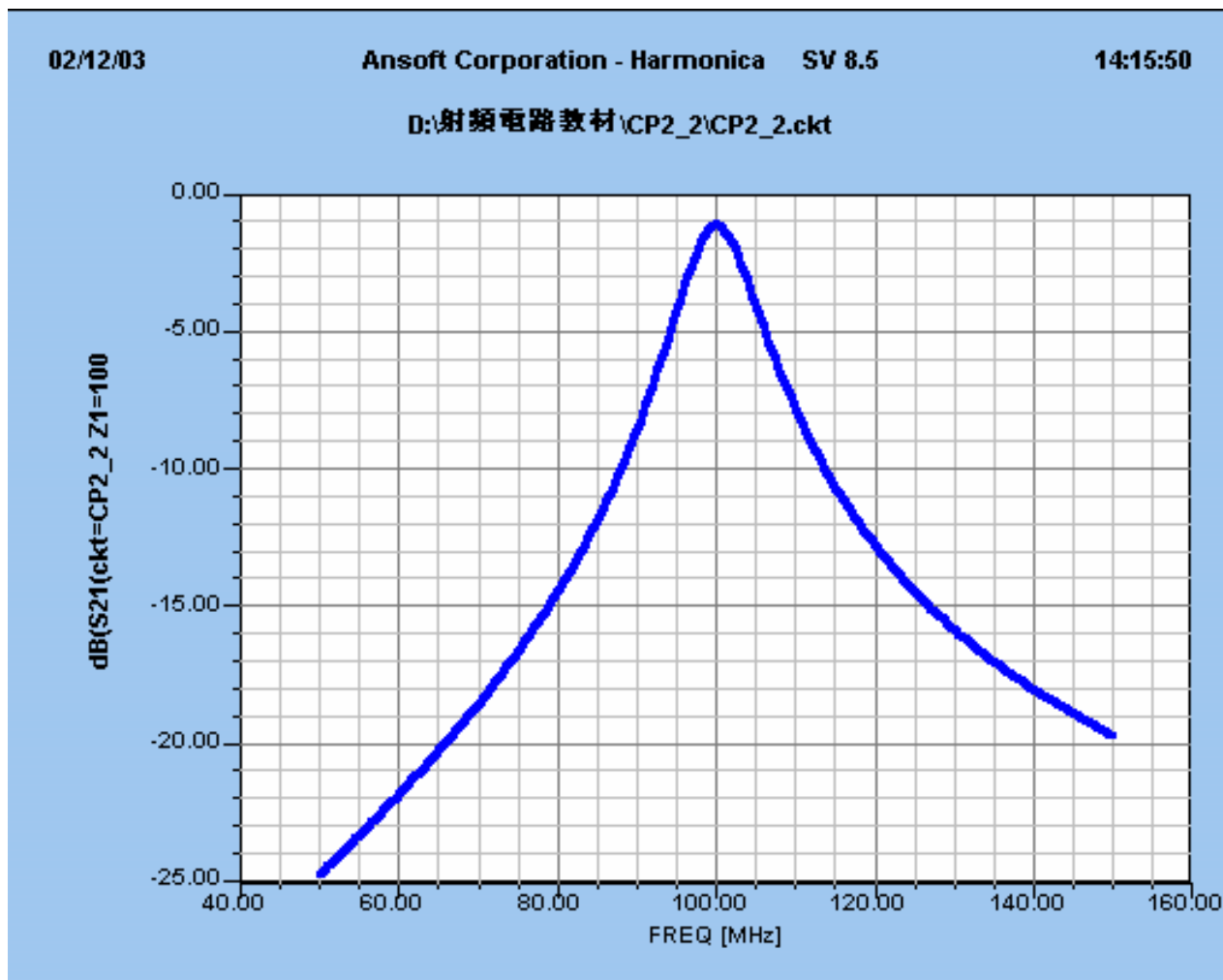
若無損耗之電路 $Q_I = Q_C = \infty$

$$V_1 = \frac{R_L}{R_S + R_L} V_S = 0.5 V_S$$

實際之電路 $Q_I = 85 \quad \& \quad Q_C = \infty$

$$V_1' = \frac{R'_{I,L} // R_L}{R_S + (R'_{I,L} // R_L)} V_S = 0.44 V_S$$

$$\Rightarrow IL = 20 \log \left(\frac{V_1'}{V_1} \right) = 20 \log \left(\frac{0.44 V_S}{0.5 V_S} \right) = -1.1 \text{ dB}$$





電阻轉換

□ 阻抗轉換的目的：

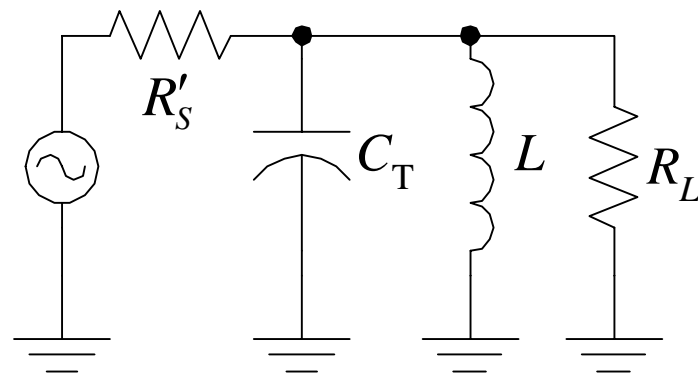
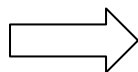
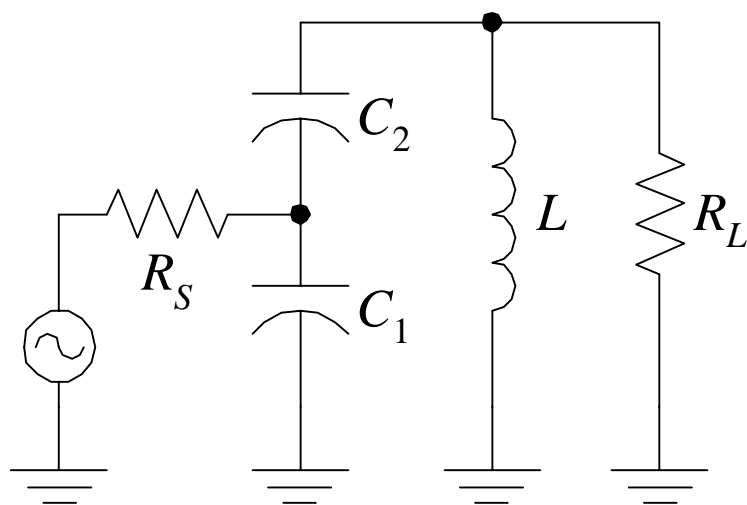
- 諧振電路之負載 Q 值 Q_L 決定電路之頻寬，影響對頻率之選擇性。
- 低信號源阻抗或低負載阻抗會降低電路之負載 Q 值。
- 經由電阻轉換將阻抗提高以達到高負載 Q 值、窄頻寬之要求。

□ 常用阻抗轉換轉換的方法有：

- 電容抽頭(Tapped- C)諧振電路
- 電感抽頭(Tapped- L)諧振電路

電阻轉換

□ 電容抽頭諧振電路

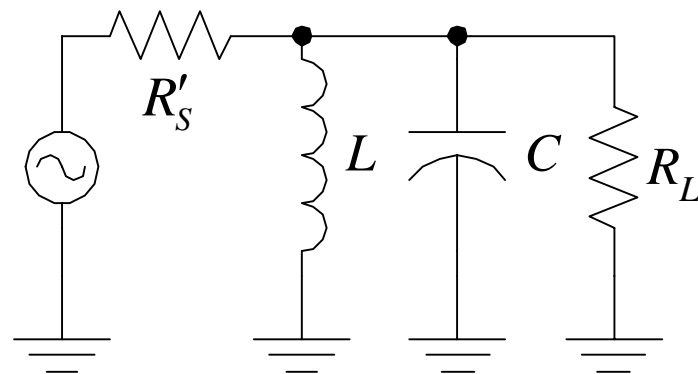
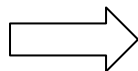
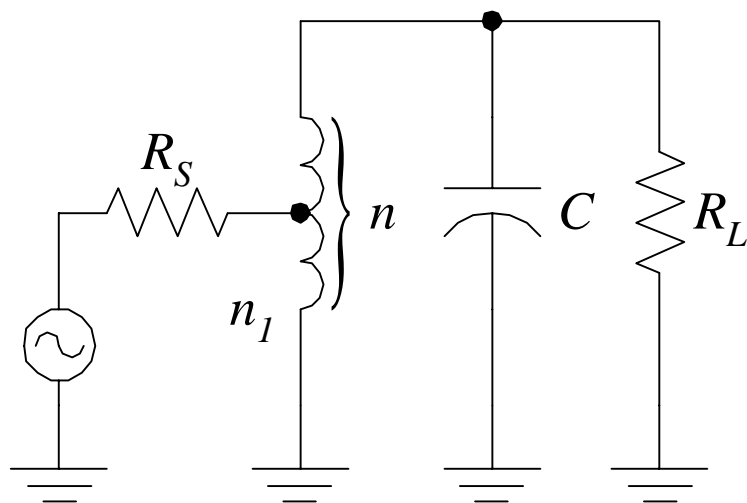


$$R'_S = R_S \left(1 + \frac{C_1}{C_2} \right)^2$$

$$C_T = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2}$$

電阻轉換

□ 電感抽頭諧振電路



$$R'_S = R_S \left(\frac{n}{n_1} \right)^2$$

$$\because L \propto n \Rightarrow \left(\frac{R'_S}{R_S} \right)^{\frac{1}{2}} = \frac{L}{L_1} \quad 23$$

電阻轉換

□例題3

設計一諧振電路 $Q_L=20$ ，中心頻率為 $100MHz$ ， $R_S=50\Omega$ ， $R_L=2K\Omega$ ，且 $Q_I=Q_C=\infty$ 。

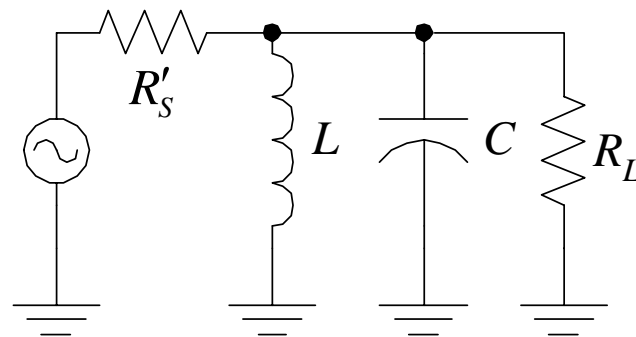
[解]為了使有最大功率傳輸 $\Rightarrow R'_S = R_L = 2K\Omega$

$$Q_L = \frac{R'_S \parallel R_L}{X_p} = 20$$

$$\Rightarrow \frac{1K}{X_p} = 20 \therefore X_p = 50$$

$$X_L = \omega L = 50 \Rightarrow L = 79.5nH$$

$$X_c = \frac{1}{\omega C} = 50 \Rightarrow C = 31.8pF$$

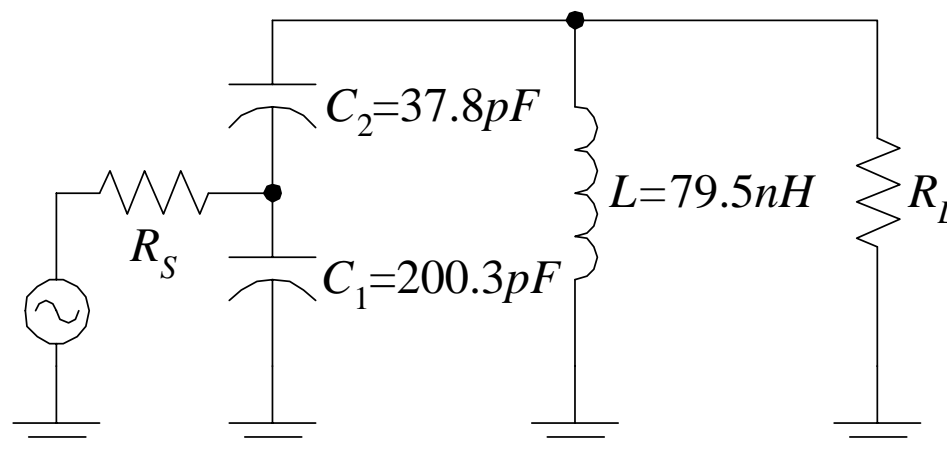


電阻轉換

[解](續)電容抽頭阻抗轉換

$$\frac{C_1}{C_2} = \sqrt{\frac{R'_S}{R_S}} - 1 = 5.3 \Rightarrow C_1 = 5.3C_2$$

$$C = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2} = 31.8 \text{ pF} \Rightarrow C_1 = 200.3 \text{ pF}, C_2 = 37.8 \text{ pF}$$

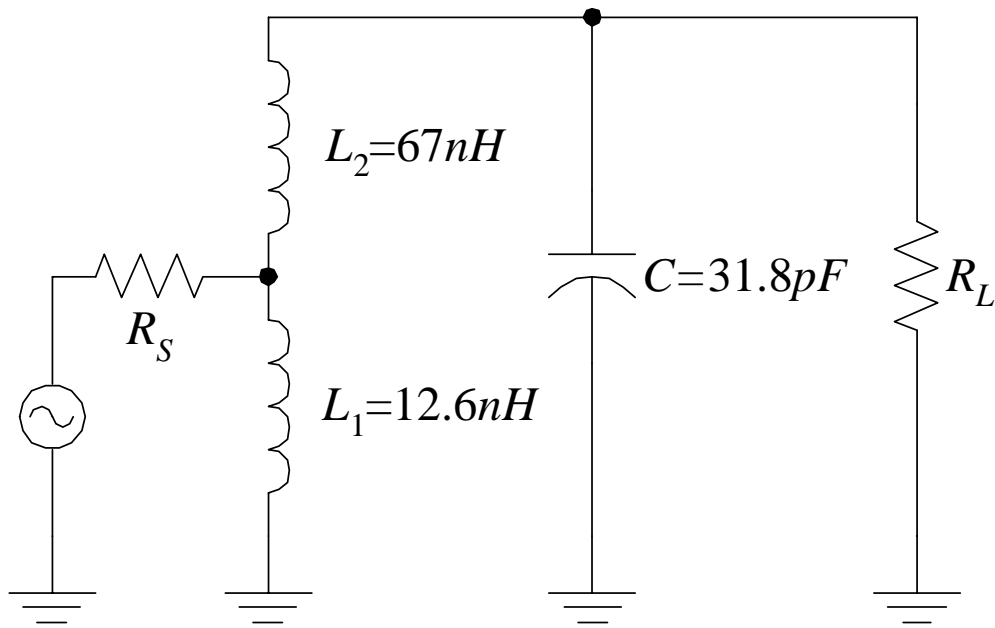


電阻轉換

[解](續)電感抽頭阻抗轉換

$$\left(\frac{R'_S}{R_S}\right)^{\frac{1}{2}} = \frac{L}{L_1} \Rightarrow (40)^{\frac{1}{2}} = \frac{L}{L_1} \Rightarrow L = 6.32L_1 = 79.6nH \Rightarrow L_1 = 12.6nH$$

$$\Rightarrow L = L_1 + L_2 = 79.6nH \Rightarrow L_2 = 67nH$$



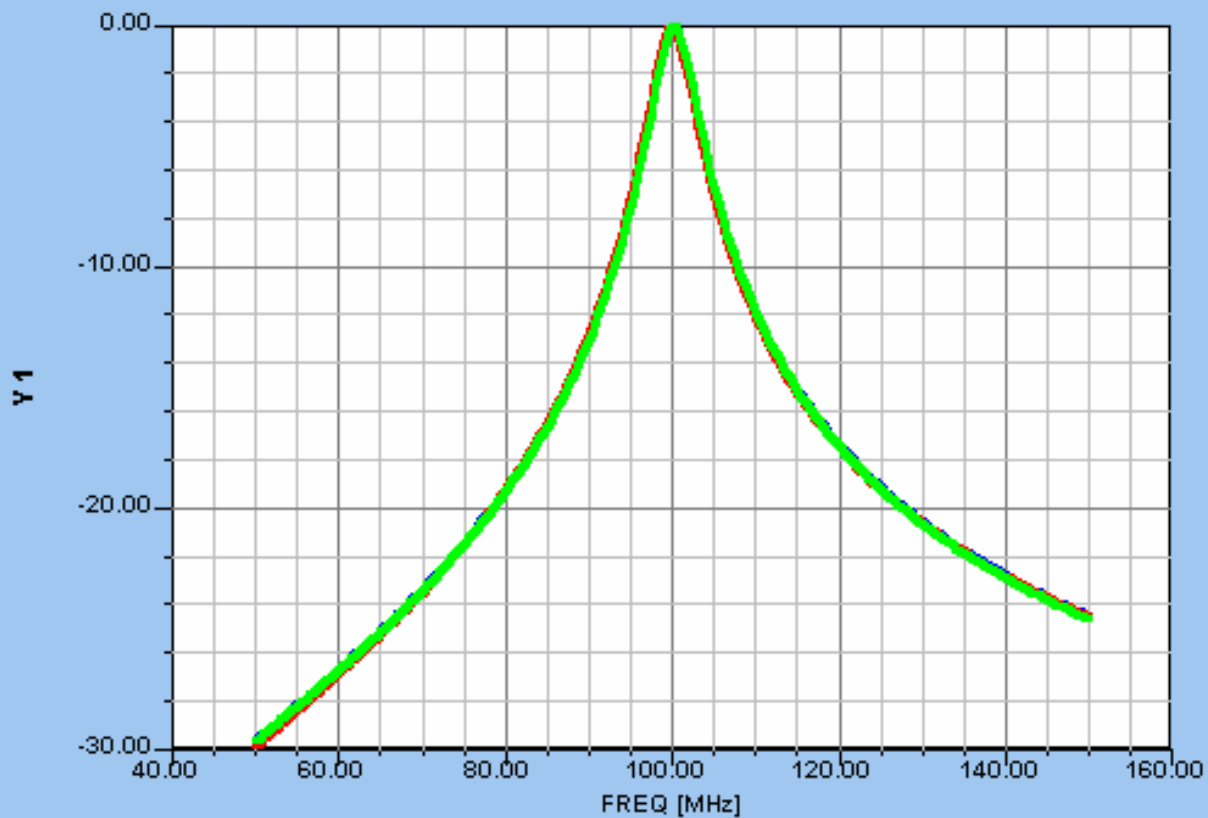


02/12/03

Ansoft Corporation - Harmonica SV 8.5

14:21:07

D:\射頻電路教材\CP2_3\CP2_3.ckt



cp2_3_1 Y1 dB(S21(ckt=cp2_3_1))

cp2_3_2 Y1 dB(S21(ckt=cp2_3_2))

cp2_3_3 Y1 dB(S21(ckt=cp2_3_3))