# 濾波器

#### 實驗目的

- 1. 瞭解高通濾波器(high pass filter)、帶通濾波器 (band pass filter)、低通濾波器(low pass filter)、帶 拒濾波器(band reject filter)特性與原理。
- 2. 瞭解以運算放大器組成的主動濾波器特性。

#### I簡介

濾波器常用於訊號處理,例如擷取感測元件輸出的類比訊號時,很容易因外在因素產生雜訊導致失真,故需使用濾波器(filter)除去不必要的雜訊,將特定頻率的訊號顯示出來。

濾波器分為被動(passive filters)與主動濾波器(active filters),頻率在 1MHz 以上大都會用被動濾波器, 此濾波器由電阻、電容、電感所組成,無功率增益,頻率較難調整,功能僅只過濾雜訊,頻率在 1MHz 以下大都會用主動濾波器(active filters) 此濾波器由電阻、電容、主動元件所組成,有功率增益、頻率較容易調整,主動元件包括電晶體、運算放大器等,主動濾波器的優點如下:

- 1. 利用運算放大器提出適當的訊號增益,使訊號通過濾波器不會衰減。
- 2. 不使用電感,使濾波器可製成體積小的積體電路。
- 3. 利用運算放大器的高輸入阻抗與低輸入阻抗,使阻抗匹配容易,不易造成阻抗被配不好而產生負載效應。
- 4. 利用不同特性的組合,可設計成所想要的頻率響應。

#### Ⅱ原理

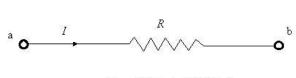
想要瞭解濾波器就要從組成元件的特性分析起,濾波器的組成元件有電阻(R),電容(C)和電感(L), 直流電路中電阻對電流有限制流動的作用,在交流電路中,電容及電感也會對電流有限制流動的作 用,稱之為阻抗(Reactance),電容和電感的阻抗較電阻複雜,因會「隨著流經電路的電流頻率而變 化」的效應,所以電阻效應不隨頻率變化,但阻抗會隨著頻率改變而改變。

濾波器的組成元件的特性分析如下!

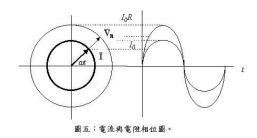
#### 交流電路中電阻、電感、電容的電流與電壓相位關係:

(1) 電阻的電流與電壓的相位關係

交流電流  $I=I_0\sin\alpha t$  流經一電阻 R,由**歐姆定律**知道 ab 兩段的電壓差為 VR=IR,得  $I_0R\sin\alpha t$  所以可以知道是沒有相位差,圖五是電阻的電流和電壓的相位圖示。

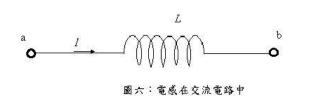


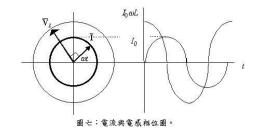
圖四:電阻在交流電路中



## (2) 電感的電流與電壓的相位關係

 $L \frac{aI}{dt}$  交流電流  $I = I_0 \sin at$  流經一電感 L,由**法拉第定律**知道 ab 兩段的電壓差為  $I = I_0 at$  ,得  $V_L = I_0 at$   $\cos at = I_0 at$   $\sin (at + \frac{\pi}{2})$  ,很明顯的電感的電壓和電流有 90 度的相位差,而且電感的電壓是超前電流相位 90 度,下圖是電感的電流和電壓的相位圖示。





#### (3) 電容的電流與電壓的相位關係

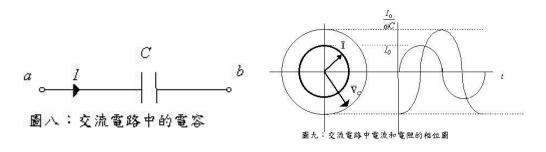
交流電流  $I=I_0\sin at$  流經一電容 C,ab 兩段的電壓差為 Vc=Q/C,

$$Q = \int I dt = \int I_0 \sin \omega t dt = -\frac{I_0}{\omega} \cos \omega t + K$$

K 和初始條件有關,先令其為 0,所以可得:

$$V_C = -\frac{I_0}{\omega C}\cos \omega t = \frac{I_0}{\omega C}\sin(\omega t - \frac{\pi}{2})$$

電容的電壓和電流有90度的相位差,電容的電壓是落後電流相位90度。



了解完基本元件特性後,我們再來看阻抗!

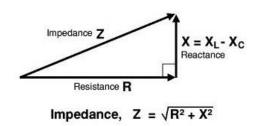
# 電容、電感、電感的阻抗:

阻抗分為兩部份:

電阻 R (與頻率變化無關)

電抗 X (隨著電容和電感的頻率變化而變化)

因為流經電容和電感內的電流和電壓會有相位差,所以電阻 R 和電抗 X 不能直接相加變成阻抗,必須用電抗和電阻的向量相加方式,如下。



對於正弦或餘弦的交流電路較為便利的運算分析是使用**複數分析**,電容的電抗稱之為容抗  $X_c$  ,電壓  $V_0\cos(wt)$  用複數表示是  $V_0e^{jwt}$ ,用尤拉表示式  $e^{jwt}=\cos wt+j\sin wt$ , $j=\sqrt{-1}$ ,所以實際的電壓和電流在複數的表示式會包含  $e^{jwt}$ ,取實部:  $V(t)=RE(Ve^{jwt})$ ,  $I(t)=RE(Ie^{jwt})$ ,換句話說:  $V(t)=V_0\cos(wt)=RE(V_0e^{jwt})$ 

$$I(t) = C(dV/dt) = jwC*RE[V_0e^{jwt}] = RE\left[\frac{V_0e^{jwt}}{\frac{1}{jwC}}\right] = RE\left(\frac{V_0e^{jwt}}{X_C}\right)$$

所以<mark>電容的容抗  $X_C = 1/j$ wC</mark>

同理,電感的電抗稱之為感抗  $X_{I,I}$  電流  $I_0 \sin(wt)$  用複數表示式  $\operatorname{Im}[I_0 e^{jwt}]$ ,

$$V(t)=L(dI/dt) = L\frac{d\operatorname{Im}[I_0e^{jwt}]}{dt} = jwL * \operatorname{Im}[I_0e^{jwt}] = X_L * \operatorname{Im}[I_0e^{jwt}]$$

所以<mark>電感的感抗  $X_L = jwL$ </mark>

當 R,L,C 三個元件串聯時,此電路的阻抗 Z 可以寫成  $Z=R+\frac{1}{iwC}+jwL$ ,

# 被動濾波器:

考量串聯一個電阻和其他原件(電容,電感...)等等,如下圖,根據歐姆定律可得

$$I = \frac{V_{in}}{Z_{total}},$$
 $I = \frac{V_{in}}{Z_{total}},$ 
 $Z_{total} = Z_1 + Z_2,$ 
 $Z_{out} = V_{in} \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2}$ 

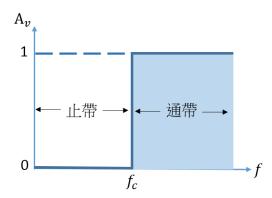
## 分貝

分貝是濾波器常用的單位,電壓增益之分貝值定義如下:  $A_{dB}$  = 20logA

其中對數是以 
$$10$$
 為底。 $\mathrm{dB}$  是分貝之簡寫 $\left(\mathbf{1}_{\mathrm{dB}} = \frac{1}{10}\,\mathbf{Bel}\right)$ 。

#### 高通濾波器

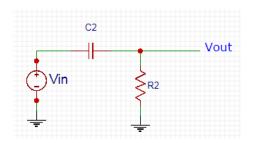
所謂高通濾波器是指高於截止頻率的信號可通過,下圖為高通濾波器(high pass filter, HPF)理想的頻率響應圖,頻率由 0 到截止頻率間的所有信號不能通過,高於截止頻率以上的信號都可以通過,由 0 到截止頻率之間的頻率稱為止帶(stop band),高於截止頻率以上的頻率稱為通帶(pass band),止帶與通帶間呈現衰減的部分稱為轉態(transition),在理想的高通濾波器的通帶截止頻率為垂直的線,等於無漸進的衰退。



高通濾波器(high pass filter, HPF)理想的頻率響應圖

#### 高通濾波器電路的數學運算及特性:

#### (1)電路的數學運算:



電容阻抗 Z1: Xc 電阻 Z2: R

根據複數的歐姆定律,可得

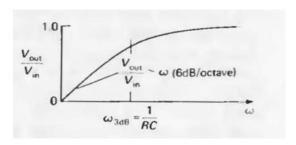
$$I = \frac{V_{in}}{Z_{total}} = \frac{V_{in}}{R + X_C} = \frac{V_{in}}{R - (j/\omega C)} = \frac{V_{in}[R + j/\omega C]}{R^2 + 1/\omega^2 C^2}$$

$$V_{out} = V_{in} \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} = \frac{V_{in} \left[ R + \frac{j}{\omega C} \right] R}{R^2 + 1/\omega^2 C^2}$$

$$V_{out} = (V_{out}V^*_{out})^{1/2} = \frac{R}{[R^2 + 1/\omega^2 C^2]^{1/2}} V_{in} = \frac{1}{(1 + \frac{1}{R^2\omega^2 C^2})^{1/2}} V_{in} = \frac{2\pi fRC}{[1 + (2\pi fRC)^2]^{1/2}} V_{in}$$

增益  $A_v = \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{1}{(1 + \frac{1}{R^2 \omega^2 C^2})^{1/2}}$  ......(1)

由式(1)的式子可繪出,高通濾波的頻率響應如下:



在低頻區  $\omega$  極小, $\frac{1}{R\omega C} \rightarrow \infty$ , $\frac{V_{out}}{V_{in}}$  會趨近於 0,訊號不通!

在高頻區  $\omega$  極大, $\frac{1}{R\omega C} \rightarrow 0$ , $\frac{V_{out}}{V_{in}}$  會趨近於 1,訊號可通!

當 R $\omega$ C=1 是訊號通與不通的臨界點,此時的頻率定義為截止頻率  $f_c = \frac{1}{2\pi RC}$ 

- (2) 截止頻率  $f_c = \frac{1}{2\pi RC}$
- (3) 頻率響應:

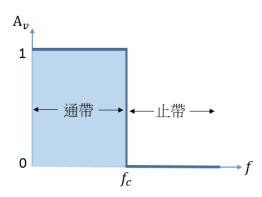
當頻率 
$$f=f_c$$
 時,電壓增益取絕對值  $|A_v|=\frac{1}{\sqrt{1+\left[\frac{f_c}{f}\right]^2}}=\frac{1}{\sqrt{1+1}}=\frac{1}{\sqrt{2}}=0.707$ 

 $20 \log |A_v| = -3 dB$ ,此處為最大的電壓增益 -3 dB(0.707)時的頻率。

#### 低通濾波器

低通濾波器是指低於截止頻率的信號都可通過,下圖為低通濾波器(low pass filter, LPF) 理想的頻

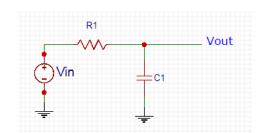
率響應圖,頻率由 0 到截止頻率間可使所有信號通過,高於截止頻率以上的信號都無法通過,由 0 到截止頻率之間的頻率稱之為通帶(pass band),高於截止頻率以上的頻率稱為止帶(stop band),通 帶與止帶間呈現衰減部分稱為轉態(transition),在理想的低通濾波器的通帶截止頻率為垂直的線,等於無漸近的衰減。



低通濾波器(low pass filter, LPF)理想的頻率響應圖

# 低通濾波器電路的數學運算及特性:

# (1)電路的數學運算:

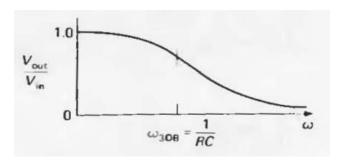


電阻  $Z_1$ : R 電容阻抗  $Z_2$ :  $X_c$ 

同理低通濾波器的 
$$V_{out} = V_{in} \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} = \frac{-j/\omega C}{R - (j/\omega C)} V_{in}$$

$$V_{out} = (V_{out}V^*_{out})^{1/2} = \frac{1}{(1 + \omega^2 R^2 C^2)^{1/2}} V_{in}$$
增益  $A_v = \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{1}{(1 + \omega^2 R^2 C^2)^{1/2}}$  ......(2)

由式(2)的式子可繪出,低通濾波的頻率響應如下:



在低頻區 ω極小,RωC>>1 , $\frac{V_{out}}{V_{in}}$  會趨近於 1,訊號可通!

在高頻區 ω極大,RωC<<1 , $\frac{V_{out}}{V_{in}}$  會趨近於 0,訊號不通!

當 R $\omega$ C=1 是訊號通與不通的臨界點,此時的頻率定義為截止頻率  $f_c = \frac{1}{2\pi RC}$ 

- (2) 截止頻率  $f_c = \frac{1}{2\pi RC}$
- (3) 頻率響應:
  - a. 當頻率趨近於  $f_c(f \rightarrow f_c)$ 時, $A_v = 1$ ,20 log $A_v = 0$ dB

b. 當頻率 
$$f = f_c$$
 時,電壓增益取絕對值  $|A_v| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left[\frac{f}{f_c}\right]^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + 1}} = \frac{1}{\sqrt{2}} = 0.707$ 

 $20 \log |A_{v}| = -3 dB$ ,此處為最大的電壓增益 -3 dB(0.707)時的頻率。

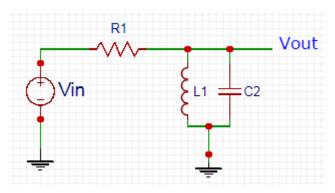
#### 帶通濾波器

當電容與電感結合用於特殊電路時稱為主動濾波器,在特定頻率響應下會產生大峰值! 這些電路可用於各種音頻和射頻設備,所以我們來快速瀏覽一下 LC 電路。

並聯電容電感的電抗:

$$\frac{1}{Z_{LC}} = \frac{1}{Z_L} + \frac{1}{Z_C} = \frac{1}{j\omega L} + \frac{1}{\frac{1}{j\omega C}} = j\left[\omega C - \frac{1}{\omega L}\right]$$
所以  $Z_{LC} = \frac{j}{\left(\frac{1}{\omega L}\right) - \omega C}$ 

帶通濾波器是 電阻和串在一起,如下。



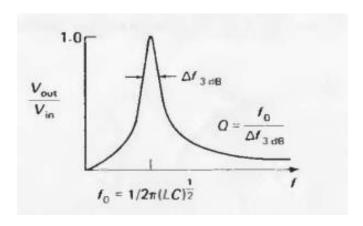
$$Z_{total} = R + Z_{LC} = R + \frac{j}{\left(\frac{1}{\omega L}\right) - \omega C}$$

$$\frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{Z_{LC}}{R + Z_{LC}} = \frac{1}{\left[\frac{1}{Z_{LC}}\right]R + 1} = \frac{1}{jR\left[\omega C - \frac{1}{\omega L}\right] + 1}$$

當並聯電容電感的電抗 趨近於無限大  $|Z_{LC}| \longrightarrow \infty$  , $\frac{v_{out}}{v_{in}} = 1$ 

響應頻率: 
$$f=rac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$
 ,  $\omega=rac{1}{\sqrt{LC}}$ 

帶通濾波器的響應頻率如下:



# 實驗項目&數據

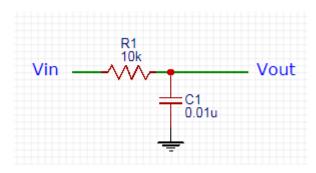
# a. 被動(Passive)低通被動濾波器

訊號產生器調整輸入正弦波訊號 Vin: 10Vp-p、電容 0.01u、電阻 10K 歐姆,頻率如下表所示。

(1)將量測的輸出電壓 Vout 填入表中,並計算下列表格值。

(2)繪出濾波器頻率響應圖: dB vs. f (Hz)

(3)找出截止頻率 fc 並和 理論值 fc 比較。



頻率(HZ)	100	300	500	700	1K	1.5K	2K	3K	5K	10K	100K
Vout(Vp-p)											
Av=Vout/Vin											
20logAv [dB]											

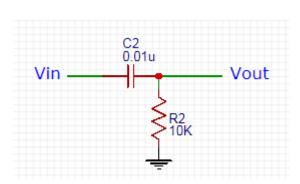
# b. 被動(Passive)高通被動濾波器

訊號產生器調整輸入正弦波訊號 Vin: 10Vp-p、電容 0.01u、電阻 10K 歐姆,頻率如下表所示。

(1)將量測的輸出電壓 Vout 填入表中,並計算下列表格值。

(2)繪出瀘波器頻率響應圖: dB vs. f (Hz)

(3)找出截止頻率 fc 並和 理論值 fc 比較。



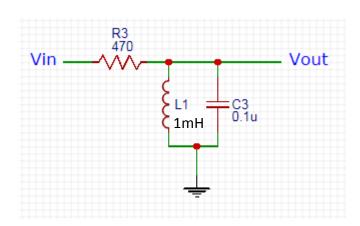
頻率(HZ)	100	300	500	700	1K	1.5K	2K	3K	5K	10K	100K
Vout(Vp-p)											
Av=Vout/Vin											
20logAv [dB]											

# c. 帶通濾波器 (Band-Pass Filter)

訊號產生器調整輸入正弦波訊號 Vin:10Vp-p、電容 0.1u、電阻 470 歐姆,電感 1mH 頻率如下表所示。

(1)將量測的輸出電壓 Vout 填入表中,並計算下列表格值。

(2)繪出濾波器頻率響應圖: dB vs. f (Hz)



頻率(HZ)	500	1K	5K	7.5K	10K	12.5K	15K	16K	17K	18K	19K
Vout(Vp-p)											
Av=Vout/Vin											
20logAv [dB]											

頻率(HZ)	20K	21K	22K	25K	30K	35K	40K	50K	70K	100K
Vout(Vp-p)										
Av=Vout/Vin										
20logAv [dB]										

將上圖的電路並聯的的電感和電容改為串聯如下,並重複上述步驟:

