實驗6: 取樣定理之MATLAB模擬與分析

大綱

- ●目的
- ●原理
 - 由時域的觀點了解膺頻效應
 - 由頻域的觀點了解膺頻效應
 - 使用內插法還原訊號
- ●模擬與討論
 - 由時域的觀點了解膺頻效應 (難度:簡單)
 - 由頻域的觀點了解膺頻效應 (難度: 稍難)
 - 使用內插法還原訊號 (難度:中等)
- ●實習作業

參考文獻

目的

- 透過本實驗,驗證當取樣頻率不足時,因為膺頻效應,原來的訊號無法還原。並學習如何設定適合的取樣頻率使原本訊號得以完美地還原。
- 透過本實驗,對同一訊號以不同的取樣頻率取樣,在頻域 中觀察取樣後的訊號。並學習如何設定適合的取樣頻率以 消除膺頻效應。
- 透過本實驗練習由取樣值和 sinc 函數以內插法還原訊號。 並學習設定適合的取樣頻率和低通濾波器截止頻率,使 原本訊號得以還原。

大綱

- ●目的
- ●原理
 - 由時域的觀點了解膺頻效應
 - 由頻域的觀點了解膺頻效應
 - 使用內插法還原訊號
- ●模擬與討論
 - 由時域的觀點了解膺頻效應 (難度:簡單)
 - 由頻域的觀點了解膺頻效應 (難度:稍難)
 - 使用內插法還原訊號 (難度:中等)
- ●實習作業

参考文獻

取樣定理

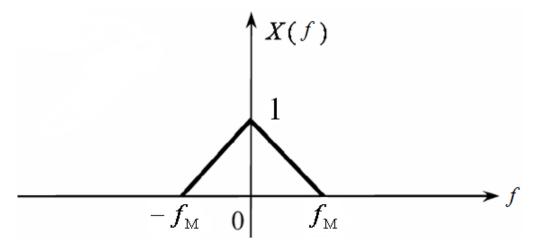
• 考慮一有限頻寬(band-limited)之信號 x(t), 其最高頻率為 f_M $(\mathbb{R} p \ X(f) = 0, |f| > f_M) \circ$

若取樣頻率 f_s 大於 f_M 的2倍,則 x(t)可由其取樣值x(nT)唯一表示。

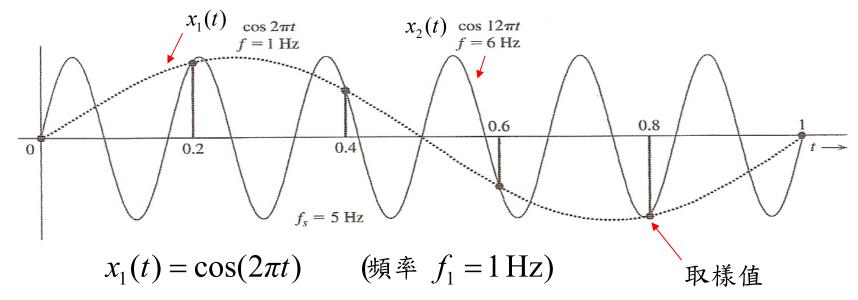
- T: 取樣週期(或稱取樣時間間隔) $f_s = \frac{1}{T}$: 取樣頻率(單位 Hz)
- ω_s: 取樣頻率(單位 rad/sec)

$$\omega_s = 2\pi f_s = \frac{2\pi}{T}$$

● 有限頻寬之信號如圖所示:



由時域的觀點了解膺頻效應



$$x_2(t) = \cos(12\pi t)$$
 (頻率 $f_2 = 6$ Hz)

• 在取樣頻率 $f_s = 5 \text{ Hz} \, \text{ } \Rightarrow x_1(n) = x_2(n)$

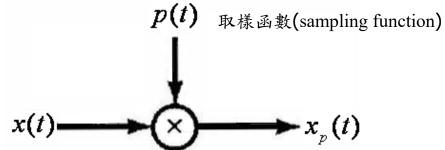
結論:

- (1)雖然 $x_1(t)$ 和 $x_2(t)$ 具有不同的頻率,但經過取樣後,我們無法區別 $x_1(n)$ 和 $x_2(n)$ 。
- (2)當 $f_2 = f_1 + mf_s$; m = 整數,我們無法分辨 其取樣後的訊號。

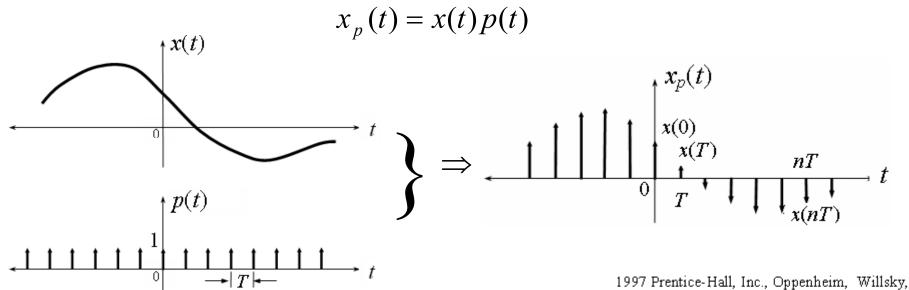
2004 Oxford University Press, Lathi, Linear Systems and Signals, 2nd Ed.

脈衝串取樣(Impulse Train Sampling)的訊號模型

脈衝串取樣為一個簡單的模型,用以描述如何對一個連續時間訊號 x(t) 做均勻取樣。



• 取樣後之訊號為一脈衝串 $x_p(t)$:



and Nawab, Signals and Systems, 2nd Ed.

脈衝串取樣的頻域分析

● 週期脈衝串 p(t)稱為取樣函數(sampling function):

$$p(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - nT)$$

• 將 $x(t)\delta(t-t_0) = x(t_0)\delta(t-t_0)$ 之性質代入 $x_p(t) = x(t)p(t)$:

可得:
$$x_p(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(nT)\delta(t-nT)$$

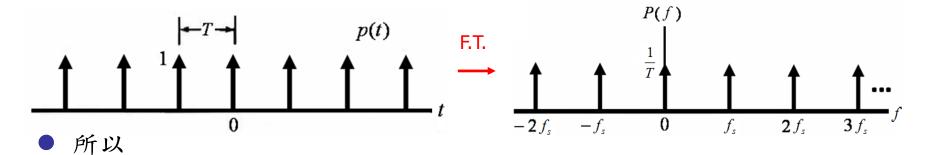
• 然後對 $x_p(t)$ 做傅立葉轉換:

• 其中

$$P(f) \equiv \Im[p(t)] = \frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(f - nf_s)$$

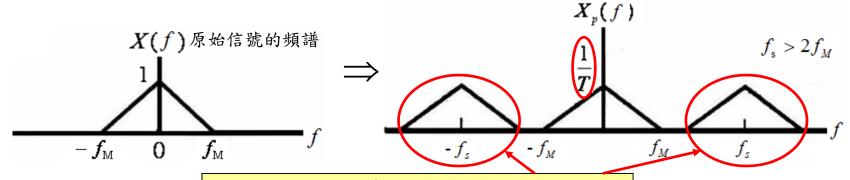
脈衝串取樣的頻域分析(續)

● 脈衝串p(t)在時域與頻域P(f)圖示如下:



$$X_p(f) = \frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \underbrace{X(f - nf_s)}_{X(f)$$
 of $f \in \mathbb{R}$

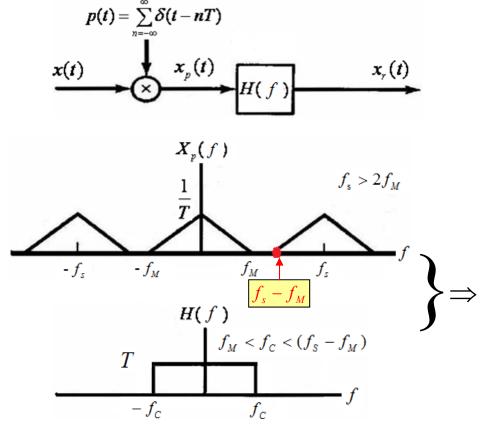
● 我們現在可以求得X_p(f)之頻譜圖如下:



- 原始頻譜複製在 f_s 的整數倍處。
- 脈衝串取樣所得頻譜為這些複製的頻譜之總和。

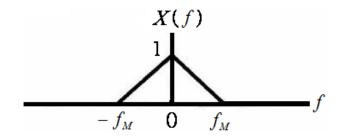
觀察頻譜所得結論

- 若 $f_M < (f_s f_M)$, 亦即 $f_s > 2f_M$:
 - 信號經取樣後之複製的頻譜不會互相重疊,因此信號 x(t)可經由低通濾波器恰好還原。



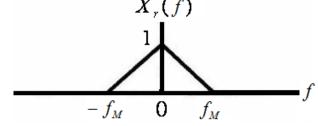
用以重建信號之低通濾波器

原始信號的頻譜



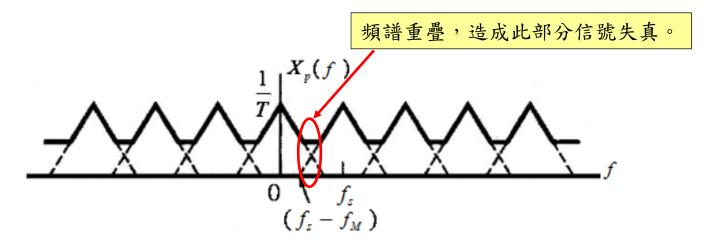
重建信號的頻譜(和原始信號的頻譜一致)

$$X_r(f) = X_p(f) \cdot H(f)$$



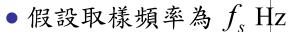
觀察頻譜所得結論(續)

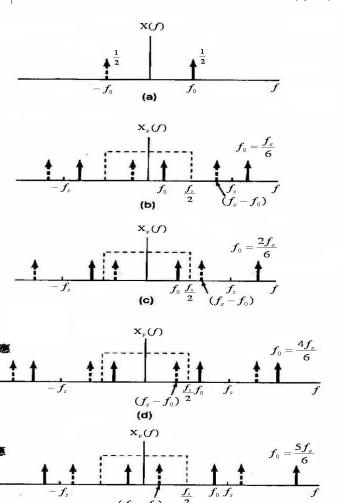
- 若 $(f_s f_M) < f_M$,亦即 $f_s < 2f_M$:
 - 信號經取樣後頻譜發生重疊之現象,此稱為膺頻效應(aliasing effect)。
 - 故取樣後無法藉由低通濾波器完美重建原來的信號。



- $2f_M$ 稱為奈奎斯特頻率(Nyquist rate)。[註:有人亦稱之為Nyquist frequency。]
- 只要滿足取樣頻率大於奈奎斯特頻率(即 f_s > 奈奎斯特頻率),則信號經取樣後,可藉由低通濾波器完美重建。

由頻域的觀點了解膺頻效應





•
$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t)$$

• $f_0 = \frac{f_s}{6}$; $x_r(t) = \cos(2\pi f_0 t) = x(t)$
• $f_0 = \frac{2f_s}{6}$; $x_r(t) = \cos(2\pi f_0 t) = x(t)$

不滿足取樣定理
$$f_0 = \frac{4f_s}{6}; / x_r(t) = \cos(2\pi (f_s - f_0)t) \neq x(t)$$

•
$$f_0 = \frac{5f_s}{6}$$
; $x_r(t) = \cos(2\pi(f_s - f_0)t) \neq x(t)$

訊號的重建—內插法(Interpolation)的觀點

- 信號重建可視為以重建濾波器之單位脈衝函數 為內插函數,去內插取樣值之外的x(t)之值。
 - 重建訊號的數學式 $X_r(t)$: $x_r(t) = x_n(t) * h(t)$

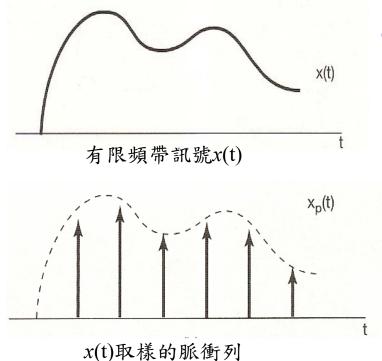
$$p(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t-nT)$$
 低通滤波器
$$x_p(t) \longrightarrow X_p(f)$$
 $H(f)$
$$h(t) = \mathfrak{I}^{-1}[H(f)]$$

$$= \left[\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \cdot \delta(t-nT)\right] * h(t)$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \cdot [\delta(t-nT) * h(t)]$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \cdot h(t-nT)$$
取樣值 內插函數

訊號的重建—內插法的觀點(續)



● 例子:當 h(t) 是一個理想低通濾波器:

$$\therefore h(t) = 2BT \operatorname{sinc}(2Bt)$$
 B:截止頻率

 $x_r(t)$

重建的訊號,為 $x_r(t)$ 式子中各項的疊加

大綱

- ●目的
- ●原理
 - 由時域的觀點了解膺頻效應
 - 由頻域的觀點了解膺頻效應
 - 使用內插法還原訊號

●模擬與討論

- 由時域的觀點了解膺頻效應 (難度:簡單)
- 由頻域的觀點了解膺頻效應 (難度: 稍難)
- 使用內插法還原訊號 (難度:中等)
- ●實習作業

参考文獻

步驟一

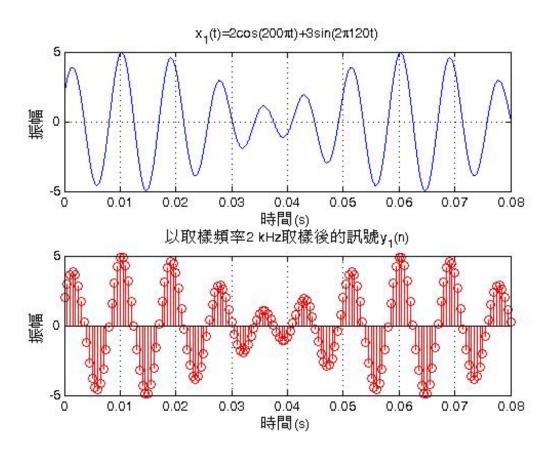
- 1. 開啟 Matlab 主程式並打開程式 example_1.m
- 2. 產生一波形 $x_1(t) = 2\cos(200\pi t) + 3\sin(240\pi t)$
- 3. 設定取樣頻率 f_s 為 2 kHz

$$\Leftrightarrow t = \frac{1}{2000}n$$
 代入 $x_1(t)$

得
$$y_1(n) = 2\cos(\frac{1}{10}\pi n) + 3\sin(\frac{3}{25}\pi n)$$

4. 觀察原本訊號 $x_1(t)$ 和取樣後訊號 $y_1(n)$ 的相關性,並描述之。(能否以取樣定理解釋? 滿足取樣定理嗎?)

預期結果



步驟二

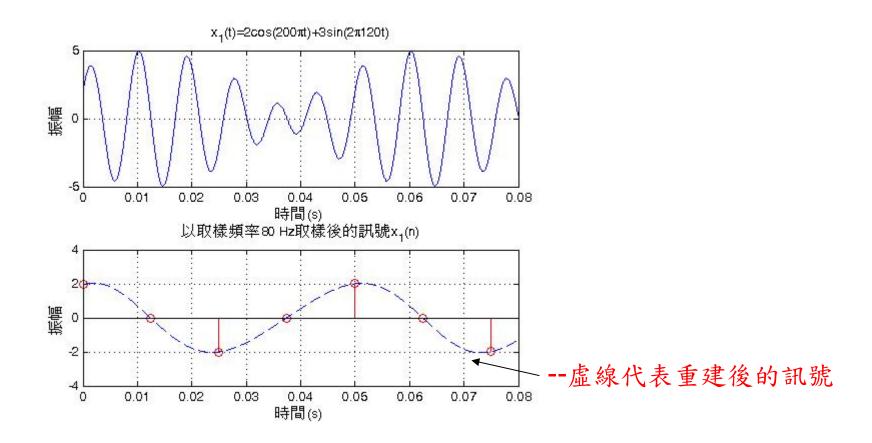
- 1. 利用步驟一產生的波形 $x_1(t) = 2\cos(200\pi t) + 3\sin(240\pi t)$
- 2. 設定取樣頻率 f_s 為 80 Hz

令
$$t = \frac{1}{80}n$$
代入 $x_1(t)$

$$\mathcal{F}_1(n) = 2\cos(\frac{5}{2}\pi n) + 3\sin(3\pi n) = 2\cos(\frac{1}{2}\pi n) + 3\sin(\pi n)$$

3. 畫出根據 $x_1(n)$ 重建之訊號,觀察原本訊號 $x_1(t)$ 和重建後之訊號的相關性並描述之。(能否以取樣定理解釋?滿足取樣定理嗎?)

預期結果



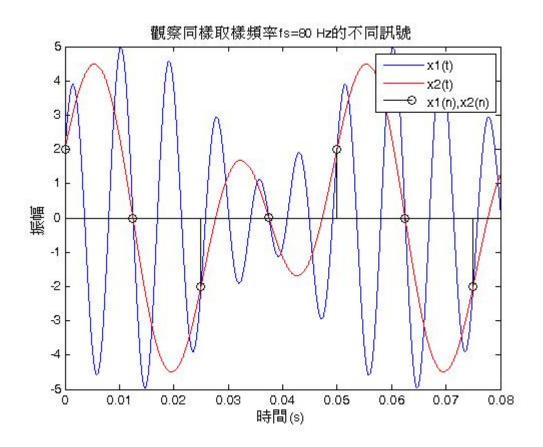
步驟三

- 1. 開啟 Matlab 主程式並打開程式 example_2.m
- 2. 利用步驟一產生的波形 $x_1(t) = 2\cos(200\pi t) + 3\sin(240\pi t)$
- 3. 產生另一波形 $x_2(t) = 2\cos(40\pi t) + 3\sin(80\pi t)$
- 4. 設定取樣頻率 f_s 為 $80 \, \mathrm{Hz}$

令
$$t = \frac{1}{80}n$$
 分別代入 $x_1(t)$ 、 $x_2(t)$ 得到 $x_1(n)$ 、 $x_2(n)$

5. 觀察 $x_1(n)$ 和 $x_2(n)$ 的關連,並描述之。請以取樣定理解釋之。

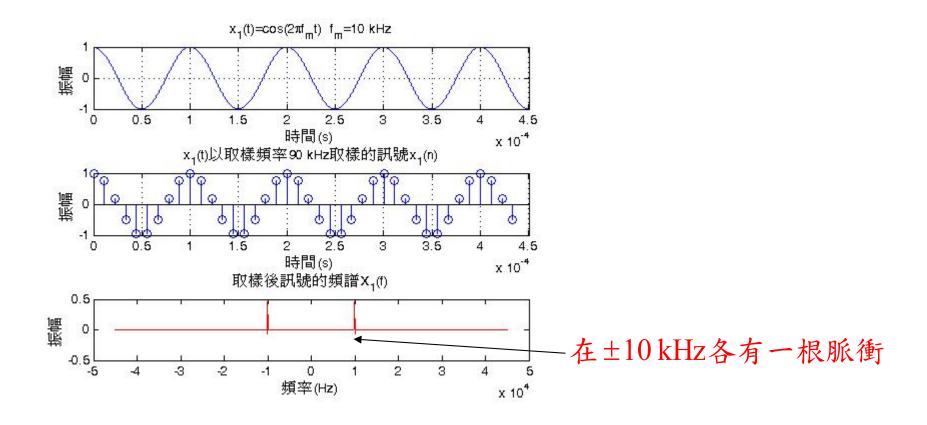
預期結果



步驟四

- 1. 開啟 Matlab 主程式並打開程式 example_3.m
- 2. 產生一波形 $x_1(t) = \cos(2\pi f_m t)$, $f_m = 10 \text{ kHz}$
- 3. 設定取樣頻率 f_s 為 90 kHz 得到 $x_1(n)$
- 4. 利用 Matlab 內建程式 fft 計算出 $x_1(n)$ 的頻譜 $X_1(f)$
- 5. 觀察頻譜 $X_1(f)$ 和訊號 $x_1(t)$ 的實際頻譜是否符合。 Hint: $x_1(t)$ 的實際頻譜乃指其Fourier transform的數學式所 表示之理論值;而fft只是其數值運算得到之近似值。

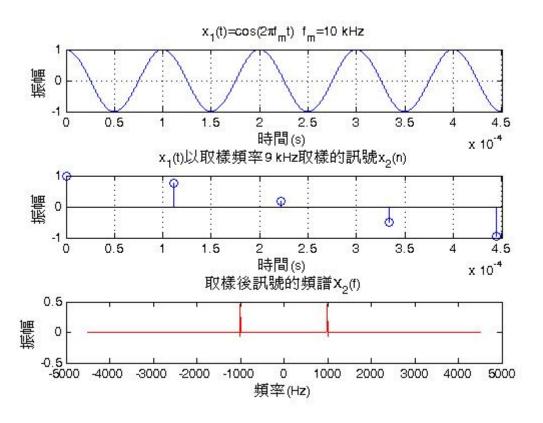
預期結果



步驟五

- 1. 利用步驟四產生的波形 $x_1(t) = \cos(2\pi f_m t)$, $f_m = 10 \text{ kHz}$
- 2. 設定取樣頻率 f_s 為 9 kHz 得到 $x_2(n)$
- 3. 利用 Matlab 內建程式 fft 計算出 $x_2(n)$ 的頻譜 $X_2(f)$
- 4. 觀察頻譜 $X_2(f)$ 和訊號 $x_1(t)$ 的實際頻譜是否符合。

預期結果



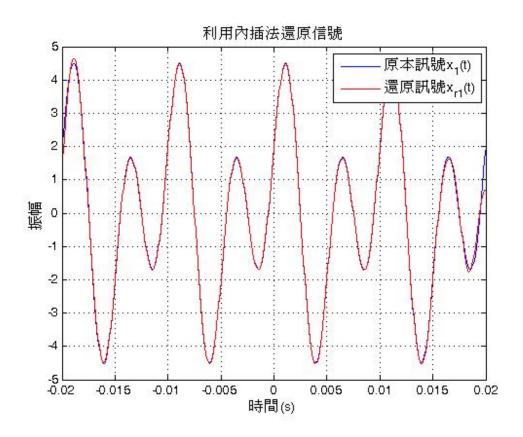
步驟六

- 1. 開啟 Matlab 主程式並打開程式 example_4.m
- 2. 產生一波形 $x_1(t) = 2\cos(100\pi t) + 3\sin(200\pi t)$
- 3. 設定取樣頻率 f_s 為 1 kHz 得 $x_1(n) = 2\cos(\frac{1}{10}\pi n) + 3\sin(\frac{1}{5}\pi n)$
- 4. 將取樣值 $x_1(n)$ 代入下列公式產生

$$x_{r1}(t) = 2BT \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_1(n) \operatorname{sinc} (2B(t-nT)) (\Re T = \frac{1}{f_s}, B = 500 \text{ Hz})$$

5. 觀察原本訊號 $x_{r1}(t)$ 是否能還原原本訊號 $x_1(t)$?

預期結果



步驟七

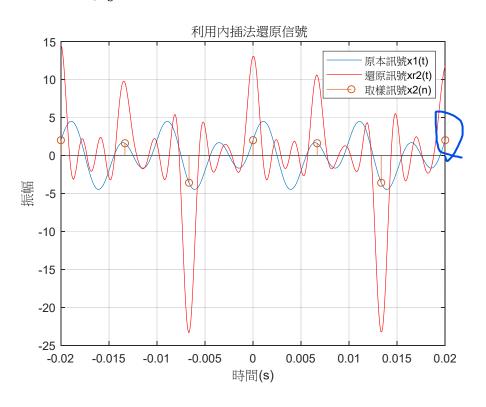
- 1. 利用步驟六產生的波形 $x_1(t) = 2\cos(100\pi t) + 3\sin(200\pi t)$
- 2. 設定取樣頻率 f_s 為 150 Hz 得 $x_2(n) = 2\cos(\frac{2}{3}\pi n) + 3\sin(\frac{4}{3}\pi n)$
- 3. 將取樣值 $x_2(n)$ 代入下列公式產生

$$x_{r2}(t) = 2BT \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_2(n) \operatorname{sinc} (2B(t-nT))$$
 (B = 500 Hz)

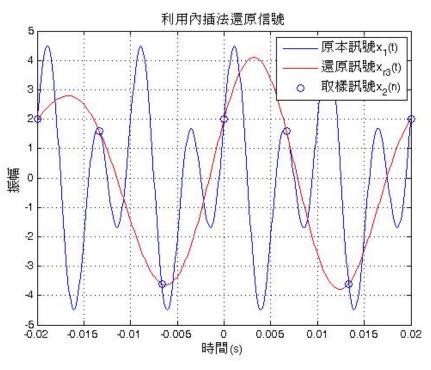
- 4. 重複 3 的步驟, 改成 B = 75 Hz 代入上式, 得到 $X_{r3}(t)$
- 5. 觀察重建訊號 $x_{r2}(t)$ 、 $x_{r3}(t)$ 是否能還原成原本訊號 $x_1(t)$?

預期結果

$$f_s = 150 \,\text{Hz}$$
, $B = 500 \,\text{Hz}$



$$f_s = 150 \,\text{Hz}$$
, $B = 75 \,\text{Hz}$



大綱

- ●目的
- ●原理
 - 由時域的觀點了解膺頻效應
 - 由頻域的觀點了解膺頻效應
 - 使用內插法還原訊號

●模擬與討論

- 由時域的觀點了解膺頻效應 (難度:簡單)
- 由頻域的觀點了解膺頻效應 (難度:稍難)
- 使用內插法還原訊號 (難度:中等)

●實習作業

参考文獻

結果報告(ppt 簡報)須包含項目

- 1. 實驗目的。(但實驗原理不用寫。)
- 2. 實驗結果與討論:
 - (i) 根據步驟一至七之說明進行實驗。每個步驟須包含以下項目於結報中:
 - 以Matlab範例程式產生模擬結果(可參考預期結果),將結果圖貼至ppt。
 - 敘述觀察到之現象為何,且和預測結果比較。
 - 若相同,進一步解釋為何此現象是正確或合理的,背後的理論依據為何? 說明與相關理論之連結、比較、或該理論是如何驗證此結果為正確或合理的。 可否用其他方式解釋之。
 - 若有差異,應說明並討論其原因。
 - 回答該步驟所提出之問題(通常為藍色標示),並討論之。
 - 貼上你的Matlab程式。
 - (ii) 修改Matlab程式以完成本講義以下之實習作業。結報內容亦應包含上述實驗 結果與討論之項目。
- 3. 參考資料或文獻 (References)
- * 結報重點: (a)結果(以及程式)之正確性。(b) 討論之正確性、完整性。
- * 結報請<u>先轉成 pdf 檔形式</u>再上傳至Moodle (子課程)。 (每組交一份。)

實習作業

- 1. 在步驟三中 $x_1(t) = 2\cos(2\pi f_{11}t) + 3\sin(2\pi f_{12}t)$ (頻率 $f_{11} = 100 \text{ Hz}$ 頻率 $f_{12} = 120 \text{ Hz}$) $x_2(t) = 2\cos(2\pi f_{21}t) + 3\sin(2\pi f_{22}t)$ (頻率 $f_{21} = 20 \text{ Hz}$ 頻率 $f_{22} = 40 \text{ Hz}$)
 - 在取樣頻率 $f_s = 80$ Hz下代入 $x_1(t) \cdot x_2(t)$ 得 $x_1(n) \cdot x_2(n)$ 。 f_{11} 和 f_{21} 滿足什麼關係,以及 f_{12} 和 f_{22} 滿足什麼關係, 才會令 $x_2(n) = x_1(n)$? 驗證此例的 $f_{11} \cdot f_{21} \cdot f_{12} \cdot f_{22}$ 是否滿足這個關係。

2.

試著產生另一訊號

$$x_3(t) = 2\cos(2\pi f_{31}t) + 3\sin(2\pi f_{32}t)$$

(f_{31} , f_{32} 自行設計)

- 設計的訊號 $x_3(t)$ 在取樣頻率 $f_s = 80$ Hz下 必須滿足 $x_3(n) = x_1(n) = x_2(n)$
- 請用Matlab畫圖驗證 $x_3(n) = x_1(n) = x_2(n)$ 並附在報告中。

3.

• 將訊號 $x(t) = \cos(2\pi f_m t)$, $f_m = 20 \, \text{kHz}$ 。 分別用取樣頻率 $f_s = 90 \, \text{kHz}$ 和 $9 \, \text{kHz}$ 取樣 , 產生新的 $x_1(n)$ 、 $x_2(n)$ 。 利用 Matlab 計算出並書出取樣後的頻譜 $X_1(f)$ 、 $X_2(f)$ 。

利用 Matlab 計算出並畫出取樣後的頻譜 $X_1(f)$ 、 $X_2(f)$ 。 並討論 $X_1(f)$ 、 $X_2(f)$ 、 和 x(t) 實際頻譜的關係。

x(t)的實際頻譜:

$$\cos(40k\pi t) \stackrel{F.T.}{\to} \frac{1}{2} (\delta(f - 20k) + \delta(f + 20k))$$

4.

在上面步驟六的預期結果中,雖然可以確定能還原本來訊號,但是尾端部分有些偏差,討論造成此現象的原因?

5.

• 產生一個波形 $x_2(t) = 3\cos(200\pi t) + 2\sin(100\pi t)$ 選定適合的取樣頻率 f_s 和低通濾波器截止頻率B 試著利用下列公式,還原本來訊號,並利用 Matlab 做圖驗證,並附在報告中。

公式:
$$x_r(t) = 2BT \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \operatorname{sinc}(2B(t-nT))$$

附錄一: example_1.m

```
clear all
fs=2000; %設定取樣頻率為2 kHz
fs1=8000; %設定另一個極高的取樣頻率
ts=1/fs;
ts1=1/fs1;
t=0:ts:0.08;
n=0:ts1:0.08;
x1=2*cos(2*pi*100*n)+3*sin(2*pi*120*n); %以極高取樣頻率來近似原本連續訊號
x2=2*cos(2*pi*100*t)+3*sin(2*pi*120*t); %取樣後的訊號
subplot(211)
plot(n,x1)
grid on
subplot(212)
stem(t,x2,'r')
grid on
```

附錄二: example_2.m

```
clear all
fs=80; %設定取樣頻率80 Hz
t_S=1/f_S;
t=0:0.00001:0.08;
n=0:ts:0.08;
x1=2*cos(2*pi*100*t)+3*sin(2*pi*120*t); %極高取樣近似的連續波
x2=2*cos(2*pi*100*n)+3*sin(2*pi*120*n); %以80 Hz取樣的訊號
x3=2*cos(2*pi*20*t)+3*sin(2*pi*40*t); %產生另一個極高取樣近似的連續波
x4=2*\cos(2*pi*20*n)+3*\sin(2*pi*40*n);
plot(t,x1)
hold on
plot(t,x3,'r')
stem(n,x2,'k')
stem(n,x4)
```

附錄三: example_3.m

```
clear all
fs=90000; %設定取樣頻率90 kHz
t_S=1/f_S;
ts1=(1/10)^8;
t1=0:ts1:0.0005;t=0:ts:1;
f=10000; %原始訊號頻率10 kHz
x=cos(2*pi*f*t); %取樣後的訊號
x1=cos(2*pi*f*t1); %極高取樣近似的連續波
f1=[0:(length(x)-1)]/length(x)-0.5;
X=fft(x)/length(x); %Matlab 內建的傅立葉轉換
subplot(311)
plot(t1,x1);
axis([0 4.5*(10)^-4 -1 1]) %限制畫圖的範圍
subplot(312)
stem(t(1:40),x(1:40));
axis([0.4.5*(10)^-4.11])
subplot(313)
plot(fs*f1,fftshift(X),'r')
```

附錄四: example_4.m

```
clear all
fs=10000;
fs1=1000; %設定取樣頻率1 kHz
B=500; %設定截止頻率B
ts=1/fs;ts1=1/fs1;
t=-0.02:ts:0.02;t1=-0.02:ts1:0.02;
x=2*cos(2*pi*100*t)+3*sin(2*pi*200*t);
x1=2*\cos(2*pi*100*t1)+3*\sin(2*pi*200*t1);
for i=1:length(t)
x11=x1.*2*B*ts1.*sinc(2*B*(t(i)-t1));
x2(i)=sum(x11);
end
plot(t,x)
hold on
plot(t,x2,'r')
grid on
```

参考文獻

- A. V. Oppenheim, A. S. Willsky, and S. H. Nawab, *Signals and Systems*, 2nd ed., Prentice-Hall, Inc., 1997.
- J. H. McClellan, R. W. Schafer, and M. A. Yoder, *Signal Processing First*, Prentice-Hall, Inc., 2003.
- S. Haykin, Communication Systems, 4th ed., John Wiley & Sons, New York, 2001.
- B. P. Lathi, *Linear Systems and Signals*, 2nd ed., Oxford University Press, 2004.
- B. Sklar, *Digital Communications*, 2nd ed., Prentice-Hall, Inc., 2001.
- 余兆棠、李志鵬著,訊號與系統,滄海書局,2007。