

PROBLEM: Use the result in Practice 3. Assume there is a phase shift of 5° in the receiver carrier. Observe demodulated signals. Compare the result with

$$\begin{cases} z_1(t) = m_1(t) \cos(\theta) - m_2(t) \sin(\theta) \\ z_2(t) = m_1(t) \sin(\theta) + m_2(t) \cos(\theta) \end{cases}$$

I. 推導 Carrier Phase Offset

A. Tx 送出的訊號 $x(t)$

$$\begin{aligned} x(t) &= \operatorname{Re}\{x(t) \cdot \sqrt{2}e^{j2\pi f_c t}\} \\ &= \sqrt{2}[m_1(t) \cos(2\pi f_c t) - m_2(t) \sin(2\pi f_c t)] \end{aligned}$$

B. Rx 接收的訊號 $y(t)$

Assume that $y(t) = x(t)$

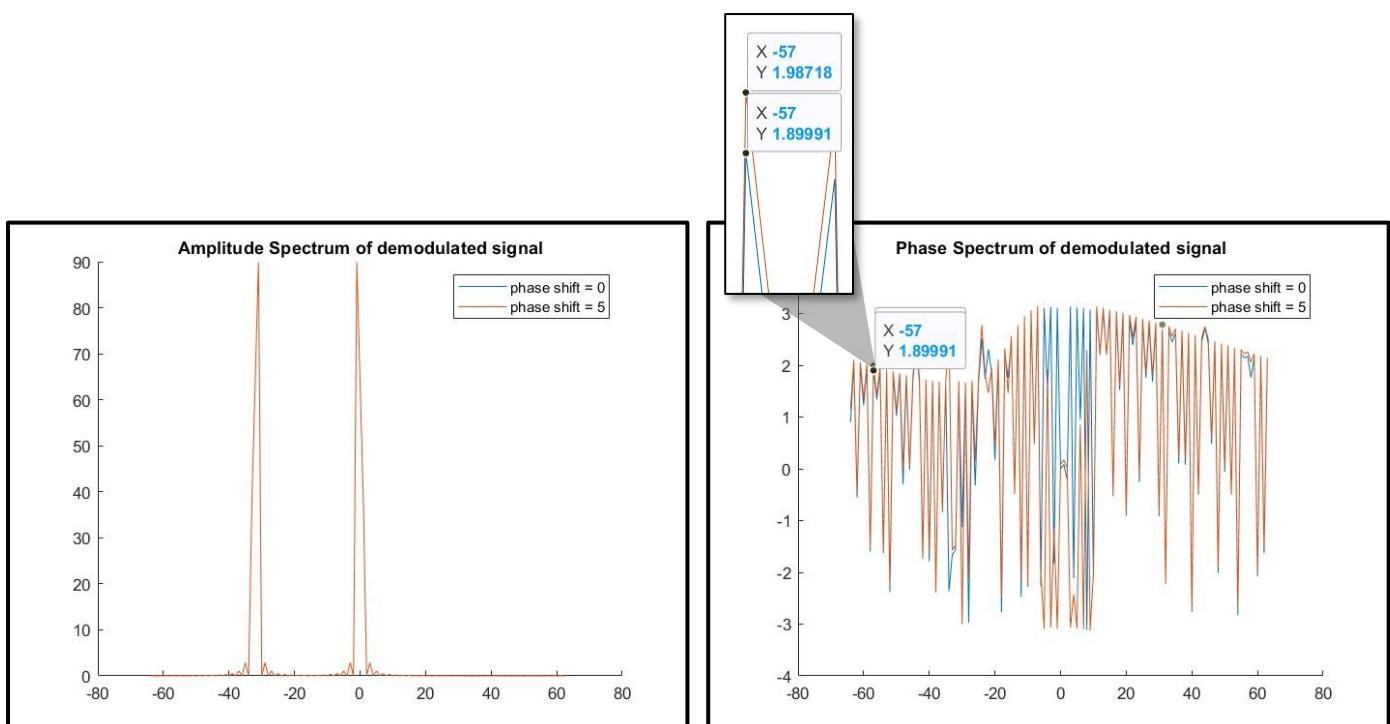
$$\begin{aligned} \text{LPF}\{y(t) \cdot \sqrt{2}e^{-j(2\pi f_c t - \theta)}\} &= e^{j\theta} \cdot \text{LPF}\{y(t) \cdot \sqrt{2}e^{-j2\pi f_c t}\} \\ &= e^{j\theta} \cdot [m_1(t) + jm_2(t)] \\ &= (\cos\theta + j\sin\theta) \cdot [m_1(t) + jm_2(t)] \\ &= [m_1(t)\cos\theta - m_2(t)\sin\theta] + j[m_1(t)\sin\theta + m_2(t)\cos\theta] \\ &= z_1(t) + jz_2(t) \end{aligned}$$

C. 接收端載波存在相位偏移 θ ，與發射端載波失去正交性，導致解調後的 I、Q 分量互相干擾。

II. MATLAB 模擬

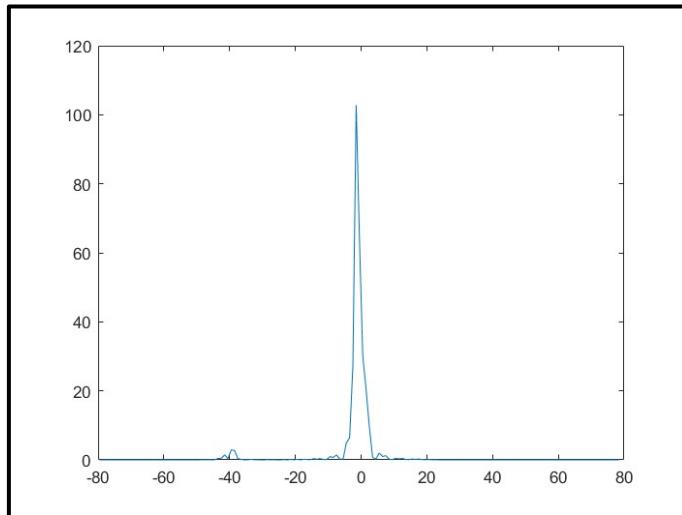
A. Demodulated spectrums

- 因為接收端載波相位偏移，是乘上一個常數 $e^{j\theta}$ ，大小為 1，所以振幅頻譜大小不變。
- 但相位頻譜會整體平移 θ 。這次模擬中，相位偏移 $5^\circ \cong 0.0873 \text{ rad}$ ，從結果圖看兩者偏移的結果約為 $1.98718 - 1.89991 = 0.08727 \text{ rad}$ 。



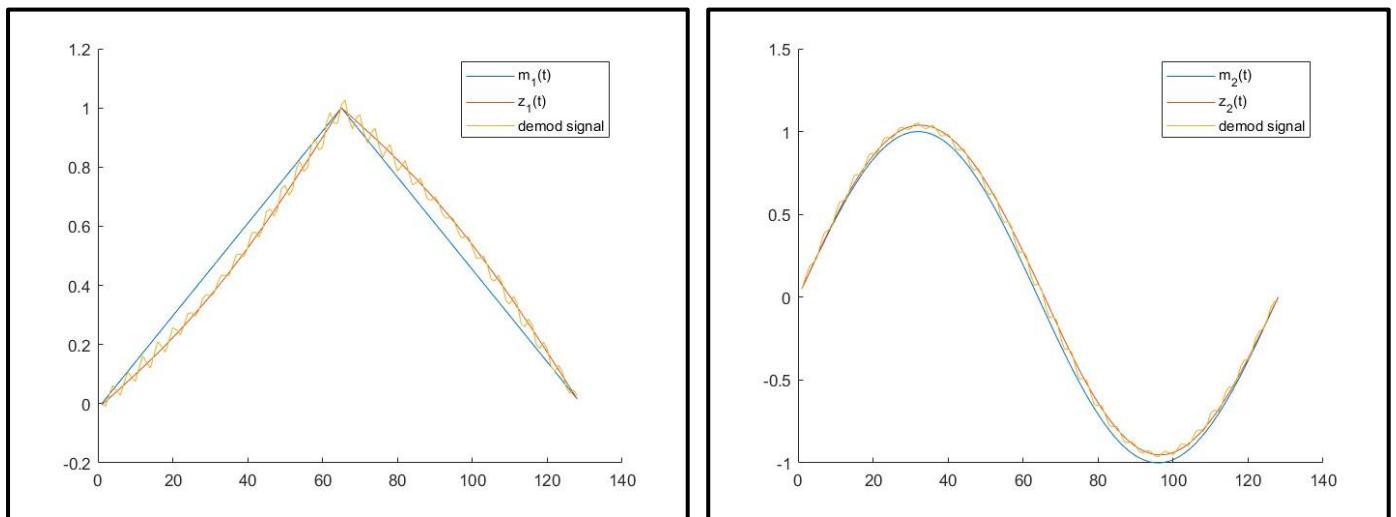
B. Filtered spectrums

1. 濾掉高頻留下低頻，頻譜剩一根在 DC 位置。



C. Compare the result with $z_1(t), z_2(t)$

1. 模擬結果和 $z_1(t), z_2(t)$ 的理論值趨勢相同，但和原本的 $m_1(t), m_2(t)$ 不再相同，因為接收端相位偏移導致 I、Q 分量互相干擾。



D. Different phase shift θ

$$1. \begin{cases} z_1(t) = m_1(t) \cos(\theta) - m_2(t) \sin(\theta) \\ z_2(t) = m_1(t) \sin(\theta) + m_2(t) \cos(\theta) \end{cases}$$

2. 相位偏移 45 度時， $z_1(t)$ 和 $z_2(t)$ 中 $m_1(t), m_2(t)$ 各占比一半。
3. 當相位偏移持續增加，到達 $\pm 90^\circ$ 時，I、Q 分量完全對調。 \pm 的差別為振幅相反。
4. 到 180° 時，回歸 $z_1(t)$ 中僅包含 $m_1(t)$ ， $z_2(t)$ 中僅包含 $m_2(t)$ ，但震幅相差一個負號。

