



به نام خدا  
دانشگاه تهران  
پردیس دانشکده‌های فنی  
دانشکده مهندسی برق و کامپیوتر



# اصول سیستم‌های مخابراتی

پاییز 1400

استاد: دکتر مریم صباغیان

تمرین کامپیوتری شماره 3

محمد مهدی عبدالحسینی

810 198 434



Communication Systems

## فہرست مطالب

### بخش اول: فرستنده (Transmitter) ..... 1

1.....مدولاسیون فاز (Phase Modulation)

1.....Part 1: pm()

1.....Part 2: nbpm()

1.....Part 3:

2.....Part 4:

3.....Part 5:6:

4.....مدولاسیون فرکانس (Frequency Modulation)

4.....Part 7: fm()

5.....Part 7: nbfm()

5.....Part 8:

6.....Part 9:

6.....Part 10:11:

7.....Part 12:

### بخش دوم: گیرنده (Receiver) ..... 9

9.....مدولاسیون فرکانس (Frequency DeModulation)

9.....Part 1:

9.....Part 2: fdm()

9.....Part 3:4:

10.....مدولاسیون فاز (Phase DeModulation)

10.....Part 5:

10.....Part 6: pdm()

10.....Part 7:8

### بخش سوم: مدولاسیون تک تن (Single Tone Modulation) ..... 11

11.....Part 1:

12.....Part 2:

### تعداد ساعات تاخیر شناور (Grace): ..... 13

## بخش اول : فرستنده (Transmitter)

### مدولاسیون فاز (Phase Modulation)

#### Part 1: pm()

در مدولاسیون فاز (PM) ، مطابق رابطه 1.1 سیگنال پیام در فاز یک سیگنال حامل کسینوسی قرار میگیرد.

$$\text{Phase Modulation : } x_c(t) = A_c \cos(2\pi f_c t + \phi_\Delta x(t)) \quad 1.1$$

با توجه به رابطه 1.1 ، تابع pm() را در متلب پیاده سازی میکنیم.

```
function Xc = pm(x, Ac, phi_delta, fc, t)
    n = max(abs(x));
    phi_t = phi_delta * x/n;
    Xc = Ac*cos(2*pi*fc*t + phi_t);
end
```

#### Part 2: nbpm()

در مدولاسیون زاویه باند باریک (NarrowBand PM and FM) ، با فرض آنکه  $|\phi(t)| \ll 1$  ، میتوان خروجی مدولاسیون را با تقریب بدست آورد. (رابطه 1.2)

$$\begin{aligned} x_c(t) &= A_c \cos[\omega_c t + \phi(t)] = A_c \cos \phi(t) \cos \omega_c t - A_c \sin \phi(t) \sin \omega_c t \\ &= A_c \left[ 1 - \frac{1}{2!} \phi^2(t) + \dots \right] \cos \omega_c t - A_c \left[ \phi(t) - \frac{1}{3!} \phi^3(t) + \dots \right] \sin \omega_c t \end{aligned}$$

$$\text{if } |\phi(t)| \ll 1 \Rightarrow x_c(t) \approx A_c \cos \omega_c t - A_c \phi(t) \sin \omega_c t \quad 1.2$$

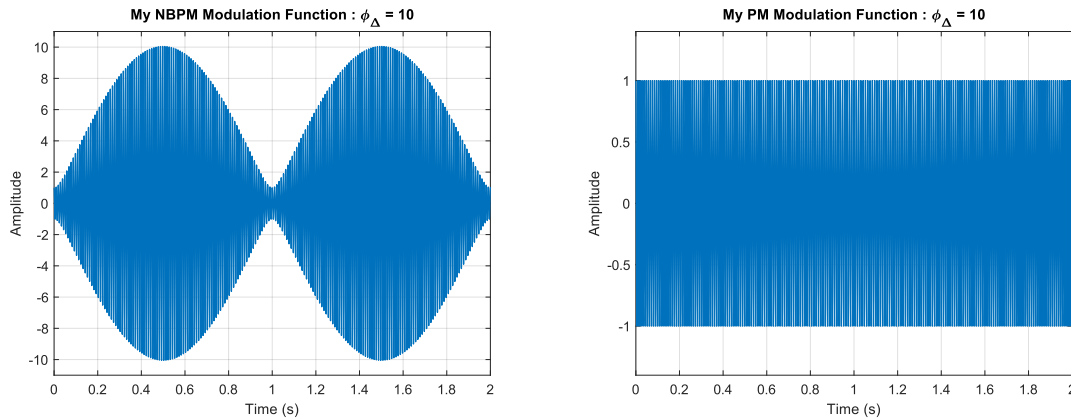
با توجه به رابطه 1.2 ، تابع nbpm() را در متلب پیاده سازی میکنیم.

```
function Xc = nbpm(x, Ac, phi_delta, fc, t)
    n = max(abs(x));
    phi_t = phi_delta * x/n;
    Xc = Ac*cos(2*pi*fc*t) - Ac*phi_t.*sin(2*pi*fc*t);
end
```

#### Part 3:

مقادیر زیر را به عنوان ورودی، به دو تابع بالا میدهم. خروجی ها را ترسیم میکنیم و در ادامه خطای روش NBPM را با استفاده از تابع immse() در متلب بدست می آوریم.

$$m(t) = \sin(\pi t) \quad ; \quad t \in [0, 10] ; \quad f_s = 10 \text{ kHz} ; \quad A_c = 1 ; \quad f_c = 100 \text{ Hz} ; \quad \phi_\Delta = 10$$



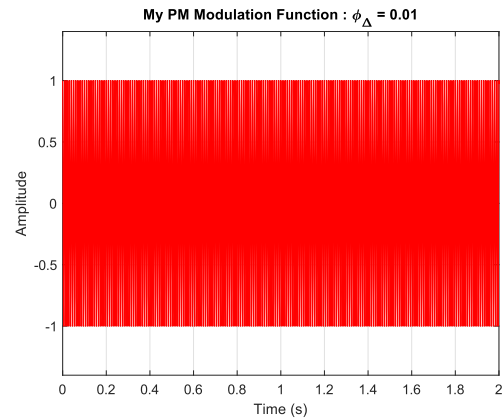
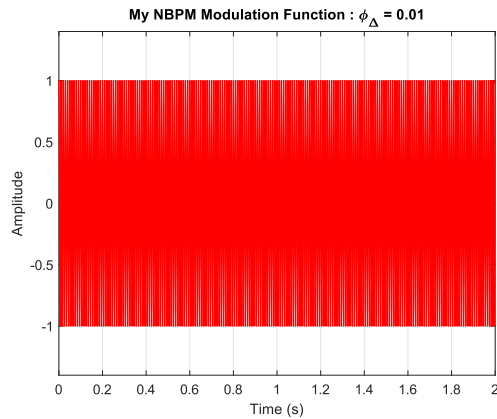
همانطور که انتظار داشتیم، با توجه به اینکه  $|\phi(t)| \gg 1$ ، بنابراین تقریب NBPM خطای زیادی خواهد داشت.

```
fs = 10000; % 10kHz
ts = 1 / fs;
t = 0 : ts : 10 - ts;
mt = sin(pi*t);
Ac = 1;
fc = 100; % 100Hz
phi_delta = 10;
mt_pm = pm(mt, Ac, phi_delta, fc, t);
plot(t, mt_pm, 'linewidth', 1);
title('My PM Modulation Function : \phi_{\Delta} = 10');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0,1]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4,1.4]);
grid on;
mt_nbpm = nbpm(mt, Ac, phi_delta, fc, t);
plot(t, mt_nbpm, 'linewidth', 1);
title('My NBPM Modulation Function : \phi_{\Delta} = 10');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0,1]);
set(gca, 'ytick', -10 : 2 : 10, 'ylim', [-11,11]);
grid on;
error_NBPM = immse(mt_pm, mt_nbpm)
```

error\_NBPM = 25.8112

#### Part 4:

قسمت 3 را به ازای  $\phi_{\Delta} = 0.01$  تکرار میکنیم. بدلیل آنکه  $|\phi(t)| \ll 1$ ، انتظار داریم تقریب روش NBPM، خطای قابل قبولی داشته باشد.



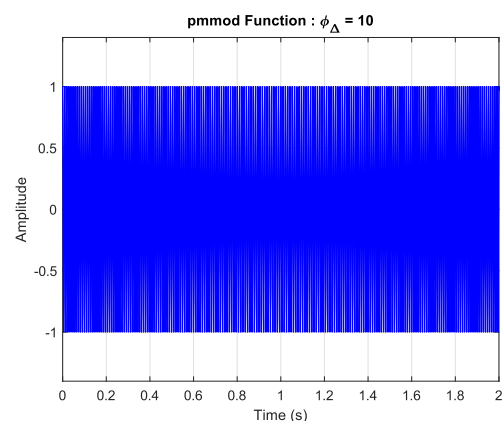
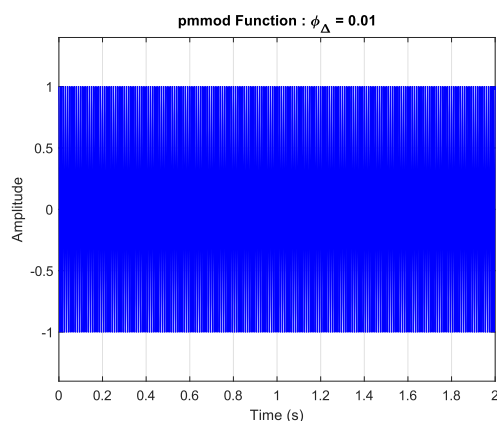
```
phi_delta = 0.01;
mt_pm = pm(mt, Ac, phi_delta, fc, t);
plot(t, mt_pm, 'r', 'linewidth', 1);
title('My PM Modulation Function : \phi_\Delta = 0.01');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0,2]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4,1.4]);
grid on;
mt_nbpm = nbpm(mt, Ac, phi_delta, fc, t);
plot(t, mt_nbpm, 'r', 'linewidth', 1);
title('My NBPM Modulation Function : \phi_\Delta = 0.01');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0,2]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4,1.4]);
grid on;
error_NBPM = immse(mt_pm, mt_nbpm)

error_NBPM = 4.6875e-10
```

همانطور که انتظار داشتیم، با توجه به اینکه  $|\phi(t)| \ll 1$ ، بنابراین تقریب NBPM خطای بسیار کمی دارد.

### Part 5:6:

قسمت 4,3 را این بار با استفاده از تابع `pmmod()` در متلب، تکرار میکنیم.



```
phi_delta = 10;
mt_pmmmod = pmmmod(mt, fc, fs, phi_delta);
plot(t, mt_pmmmod, 'b', 'linewidth', 1);
title('pmmmod Function : \phi_\Delta = 10');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0,2]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4,1.4]);
grid on;
mt_pm = pm(mt, Ac, phi_delta, fc, t);
error_pmmmod_pm = immse(mt_pmmmod, mt_pm)
```

error\_pmmmod\_pm = 0

```
% =====
phi_delta = 0.01;
mt_pmmmod = pmmmod(mt, fc, fs, phi_delta);
plot(t, mt_pmmmod, 'b', 'linewidth', 1);
title('pmmmod Function : \phi_\Delta = 0.01');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0,2]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4,1.4]);
grid on;
mt_pm = pm(mt, Ac, phi_delta, fc, t);
error_pmmmod_pm = immse(mt_pmmmod, mt_pm)
```

error\_pmmmod\_pm = 0

با محاسبه تفاوت خروجی توابع  $pm()$  و  $pmmmod()$ ، مشخص شد که خروجی دو تابع دقیقاً یکسان است.

## مدولاسیون فرکانس (Frequency Modulation)

### Part 7: fm()

در مدولاسیون فرکانس (FM)، مطابق رابطه 1.3، سیگنال پیام در سیگنال حامل کسینوسی قرار میگیرد.

$$\text{Frequency Modulation : } x_c(t) = A_c \cos\left[\omega_c t + 2\pi f_\Delta \int x(\lambda) d\lambda\right] \quad 1.3$$

با توجه به رابطه 1.3، تابع  $fm()$  را در متلب پیاده سازی میکنیم.

```
function Xc = fm(x, Ac, f_delta, fc, t)
    n = max(abs(x));
    phi_t = 2 * pi * f_delta * cumtrapz(t, x/n);
    Xc = Ac*cos(2*pi*fc*t + phi_t);
end
```

### Part 7: nbfm()

مطابق آنچه در قسمت 2 دیدیم، در مدولاسیون زاویه باند باریک (NarrowBand PM and FM)، با فرض آنکه  $|\phi(t)| \ll 1$ ، میتوان خروجی مدولاسیون را با تقریب بدست آورد. (رابطه 1.2)

با توجه به رابطه 1.2، تابع nbfm() را در متلب پیاده سازی میکنیم.

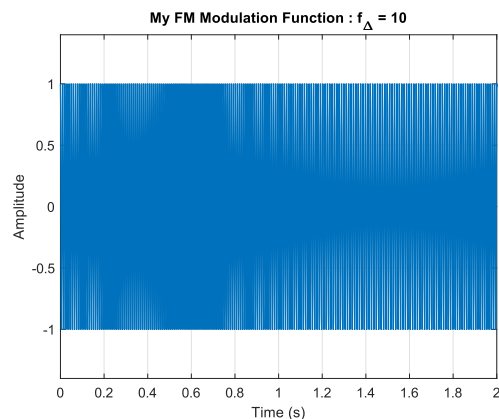
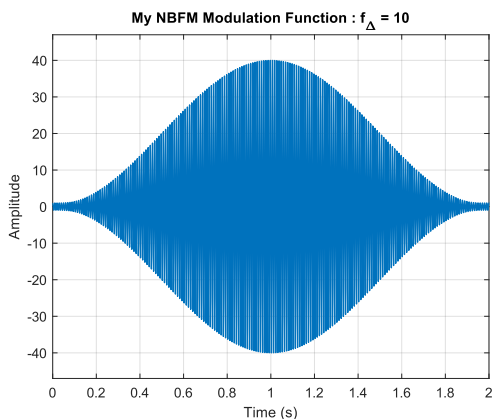
```
function Xc = nbfm(x, Ac, f_delta, fc, t)
    n = max(abs(x));
    phi_t = 2 * pi * f_delta * cumtrapz(t, x/n);
    Xc = Ac*cos(2*pi*fc*t) - Ac*phi_t.*sin(2*pi*fc*t);
end
```

### Part 8:

مقادیر را مشابه با آنچه در قسمت 3 داشتیم ( $f_\Delta = 10$ )، به عنوان ورودی، به دو تابع بالا میدهم. خروجی ها را ترسیم میکنیم و در ادامه، خطای روش NBFM را با استفاده از تابع immse() در متلب بدست می آوریم.

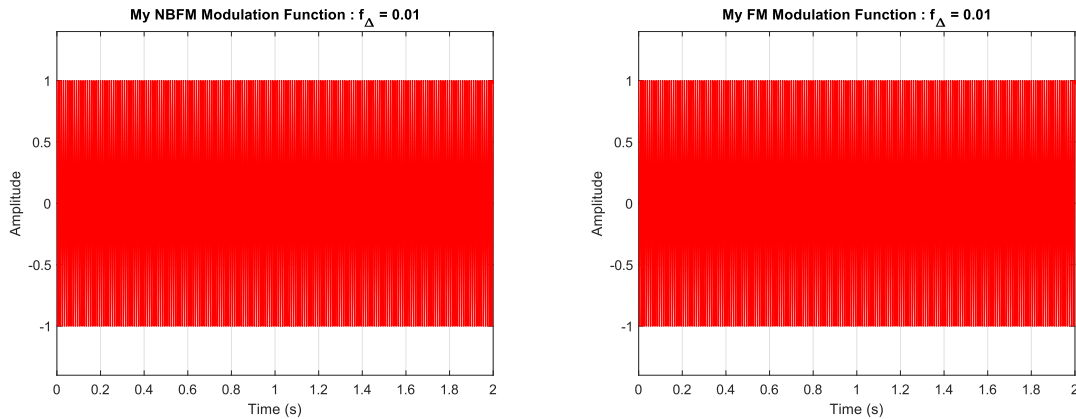
```
f_delta = 10;
mt_fm = fm(mt, Ac, f_delta, fc, t);
plot(t, mt_fm, 'linewidth', 1);
title('My FM Modulation Function : f_\Delta = 10');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0,2]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4,1.4]);
grid on;
mt_nbfm = nbfm(mt, Ac, f_delta, fc, t);
plot(t, mt_nbfm, 'linewidth', 1);
title('My NBFM Modulation Function : f_\Delta = 10');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0,2]);
set(gca, 'ytick', -50 : 10 : 50, 'ylim', [-47,47]);
grid on;
error_NBFM = immse(mt_fm, mt_nbfm)
```

error\_NBFM = 297.3367



## Part 9:

قسمت 8 را به ازای  $f_{\Delta} = 0.01$  تکرار میکنیم. بدلیل آنکه  $|\phi(t)| \ll 1$ ، انتظار داریم تقریبِ روشِ NBFM، خطای قابل قبولی داشته باشد.



```
f_delta = 0.01;
mt_fm = fm(mt, Ac, f_delta, fc, t);
plot(t, mt_fm, 'r', 'linewidth', 1);
title('My FM Modulation Function : f_{\Delta} = 0.01');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0, 2]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4, 1.4]);
grid on;
mt_nbfm = nb_fm(mt, Ac, f_delta, fc, t);
plot(t, mt_nbfm, 'r', 'linewidth', 1);
title('My NBFM Modulation Function : f_{\Delta} = 0.01');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0, 2]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4, 1.4]);
grid on;
error_NBFM = immse(mt_fm, mt_nbfm)
```

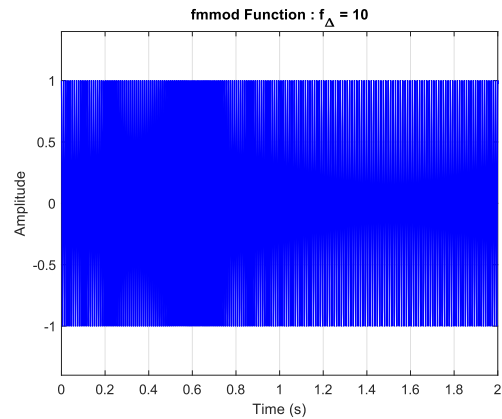
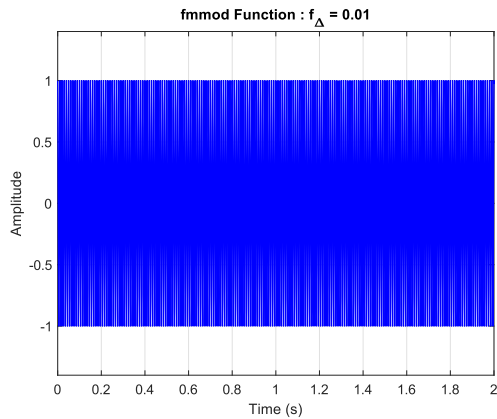
error\_NBFM = 8.7494e-08

همانطور که انتظار داشتیم، با توجه به اینکه  $|\phi(t)| \ll 1$ ، بنابراین تقریب NBFM خطای بسیار کمی دارد.

## Part 10:11:

قسمت 9, 8 را این بار با استفاده از تابع `fmmod()` در متلب، تکرار میکنیم.





```
f_delta = 10;
mt_fmmod = fmmod(mt, fc, fs, f_delta);
plot(t, mt_fmmod, 'r', 'linewidth', 1);
title('fmmod Function : f_\Delta = 10');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0,2]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4,1.4]);
grid on;
mt_fm = pm(mt, Ac, f_delta, fc, t);
error_fmmod_fm = immse(mt_fmmod, mt_fm)
```

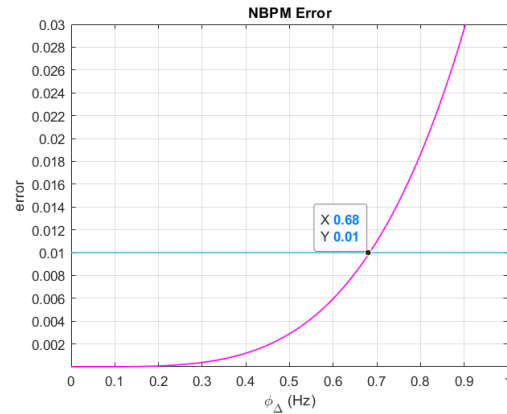
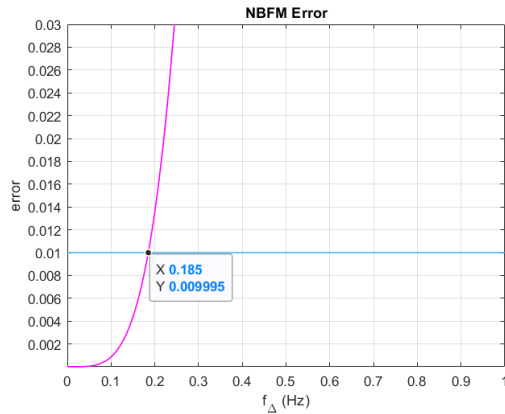
error\_fmmod\_fm = 2.4674e-06

```
% =====
f_delta = 0.01;
mt_fmmod = fmmod(mt, fc, fs, f_delta);
plot(t, mt_fmmod, 'r', 'linewidth', 1);
title('fmmod Function : f_\Delta = 0.01');
xlabel('Time (s)');
ylabel('Amplitude');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.2 : 10, 'xlim', [0,2]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4,1.4]);
grid on;
mt_fm = pm(mt, Ac, f_delta, fc, t);
error_fmmod_fm = immse(mt_fmmod, mt_fm)
```

error\_fmmod\_fm = 2.4674e-12

## Part 12:

در این قسمت میخواهیم خطا را برای دو مدولاسیون عادی و باند باریک به ازای  $f_\Delta$  و  $\phi_\Delta$  مختلف بدست آوریم تا به بیشینه  $f_\Delta$  و  $\phi_\Delta$  برای اینکه حداکثر خطا 1 درصد باشد، برسیم.



بنابراین بیشینه  $\phi_{\Delta}$  و  $f_{\Delta}$  برای اینکه حداکثر خطا 0.01 باشد، به ازای  $\phi_{\Delta} = 0.68$  و  $f_{\Delta} = 0.185$  خواهد بود.

```
delta = 0 : 0.01 : 10 - 0.01;
error_NBPM = [];
error_NBFM = [];
for idelta = delta
    mti_pm = pm(mt, Ac, idelta, fc, t);
    mti_nbpm = nbpm(mt, Ac, idelta, fc, t);
    error_NBPM = [error_NBPM, immse(mti_pm, mti_nbpm)];
    mti_fm = fm(mt, Ac, idelta, fc, t);
    mti_nbfm = nbfm(mt, Ac, idelta, fc, t);
    error_NBFM = [error_NBFM, immse(mti_fm, mti_nbfm)];
end
plot(delta, 0.01*ones(length(delta)), delta, error_NBPM, 'm', 'linewidth', 1);
title('NBPM Error');
xlabel('\phi_{\Delta} (Hz)');
ylabel('error');
set(gca, 'xtick', 0 : 0.1 : 1, 'xlim', [0, 1]);
set(gca, 'ytick', 0.002 : 0.002 : 0.03, 'ylim', [0, 0.03]);
grid on;
plot(delta, 0.01*ones(length(delta)), delta, error_NBFM, 'm', 'linewidth', 1);
title('NBFM Error');
xlabel('f_{\Delta} (Hz)');
ylabel('error');
set(gca, 'xtick', 0 : 1 : 10, 'xlim', [0, 10]);
set(gca, 'ytick', 0.002 : 0.002 : 0.03, 'ylim', [0, 0.03]);
grid on;
```

## بخش دوم : گیرنده (Receiver)

### دمدولاسیون فرکانس (Frequency DeModulation)

#### Part 1:

$$\begin{aligned}
 \text{FM Signal : } x_c(t) &= A_c \cos(2\pi f_c t + 2\pi f_\Delta \int x(\lambda) d\lambda) \rightarrow \boxed{\frac{d}{dt}} \rightarrow y_1(t) \\
 y_1(t) &= A_c [2\pi f_c + 2\pi f_\Delta x(t)] \cos(2\pi f_c t + 2\pi f_\Delta \int x(\lambda) d\lambda + \frac{\pi}{2}) \rightarrow \boxed{\text{Envelop Detector}} \rightarrow y_2(t) \\
 y_2(t) &= A_c 2\pi f_c + A_c 2\pi f_\Delta x(t) \rightarrow \boxed{\text{Remove DC}} \rightarrow y_3(t) \\
 y_3(t) &= 2\pi f_\Delta A_c x(t) = k x(t) \quad \rightarrow \quad k = 2\pi f_\Delta A_c
 \end{aligned}$$

#### Part 2: fdm()

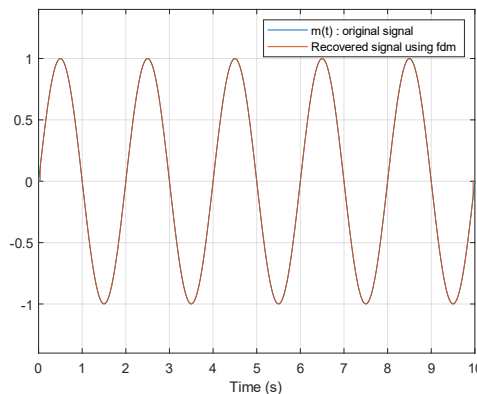
با توجه به نتایج قسمت 1، تابع fdm() را در متلب بصورت زیر پیاده سازی میکنیم.

```
function x = fdm(Xc, Ac, f_delta, fs)
    dXc = fs * gradient(Xc); % d/dt
    [EdXc,] = envelope(dXc,1000); % Envelop Detector
    removeDC = EdXc - mean(EdXc);
    k = 2 * pi * f_delta * Ac;
    x = removeDC / k;

    % for smoother edges and error reduction
    x(1, 1:round(fs/25)) = 0;
    x(1, length(x) - round(fs/25) : length(x)) = 0;
end
```

#### Part 3:4:

در این قسمت میخواهیم خروجی تابع fm() در قسمت 8 از بخش فرستنده را به تابع fdm() بدهیم تا سیگنال پیام اولیه را بازیابی کنیم. سپس این کار را با استفاده از تابع fmdemod() در متلب تکرار میکنیم.



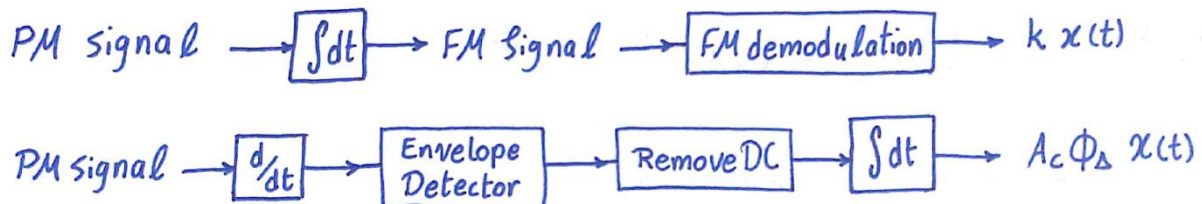
```
f_delta = 10;
```

```
mt_fm = fm(mt, Ac, f_delta, fc, t);
mt_fdm = fdm(mt_fm, Ac, f_delta, fs);
plot(t, mt, t, mt_fdm);
legend('m(t) : original signal', 'Recovered signal using fdm');
xlabel('Time (s)');
set(gca, 'xtick', 0 : 1 : 10, 'xlim', [0,10]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4,1.4]);
grid on;
error_fdm = immse(mt_fdm, mt)
mt_fmdemod = fmdemod(mt_fm,fc,fs,f_delta);
error_fmdemod_fdm = immse(mt_fdm, mt_fmdemod)

error_fdm = 4.4507e-05
error_fmdemod_fdm = 4.4543e-05
```

### دمدولاسیون فاز (Phase DeModulation)

#### Part 5:



#### Part 6: pdm()

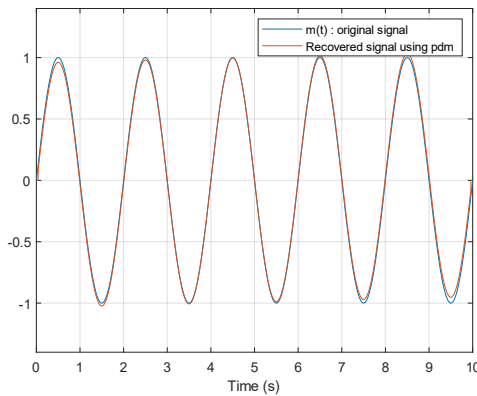
با توجه به نتایج قسمت 5، تابع pdm() را در متلب بصورت زیر پیاده سازی میکنیم.

```
function x = pdm(Xc, Ac, phi_delta, fs, t)
    dXc = fs * gradient(Xc); % d/dt
    [EdXc,] = envelope(dXc,1000); % Envelope Detector
    removeDC = EdXc - mean(EdXc);
    k = phi_delta * Ac;
    x = removeDC / k;
    x = cumtrapz(t, x); % integral

    % for smoother edges and error reduction
    x(1, 1:round(fs/25)) = 0;
    x(1, length(x) - round(fs/25) : length(x)) = 0;
end
```

#### Part 7:8

در این قسمت میخواهیم خروجی تابع pm() در قسمت 3 از بخش فرستنده را به تابع pdm() بدهیم تا سیگنال پیام اولیه را بازیابی کنیم. سپس این کار را با استفاده از تابع pmdemod() در متلب تکرار میکنیم.



```
phi_delta = 3;
mt_pm = pm(mt, Ac, phi_delta, fc, t);
mt_pdm = pdm(mt_pm, Ac, phi_delta, fs, t);
plot(t, mt, t, mt_pdm);
legend('m(t) : original signal', 'Recovered signal using pdm');
xlabel('Time (s)');
set(gca, 'xtick', 0 : 1 : 10, 'xlim', [0,10]);
set(gca, 'ytick', -2 : 0.5 : 2, 'ylim', [-1.4,1.4]);
grid on;
error_pdm = immse(mt_pdm, mt)
mt_pmdemod = pmdemod(mt_pm, fc, fs, phi_delta);
error_pmdemod_pdm = immse(mt_pdm, mt_pmdemod)

error_pdm = 7.2883e-04
error_pmdemod_pdm = 7.2883e-04
```

### بخش سوم: مدولاسیون تک تن (Single Tone Modulation)

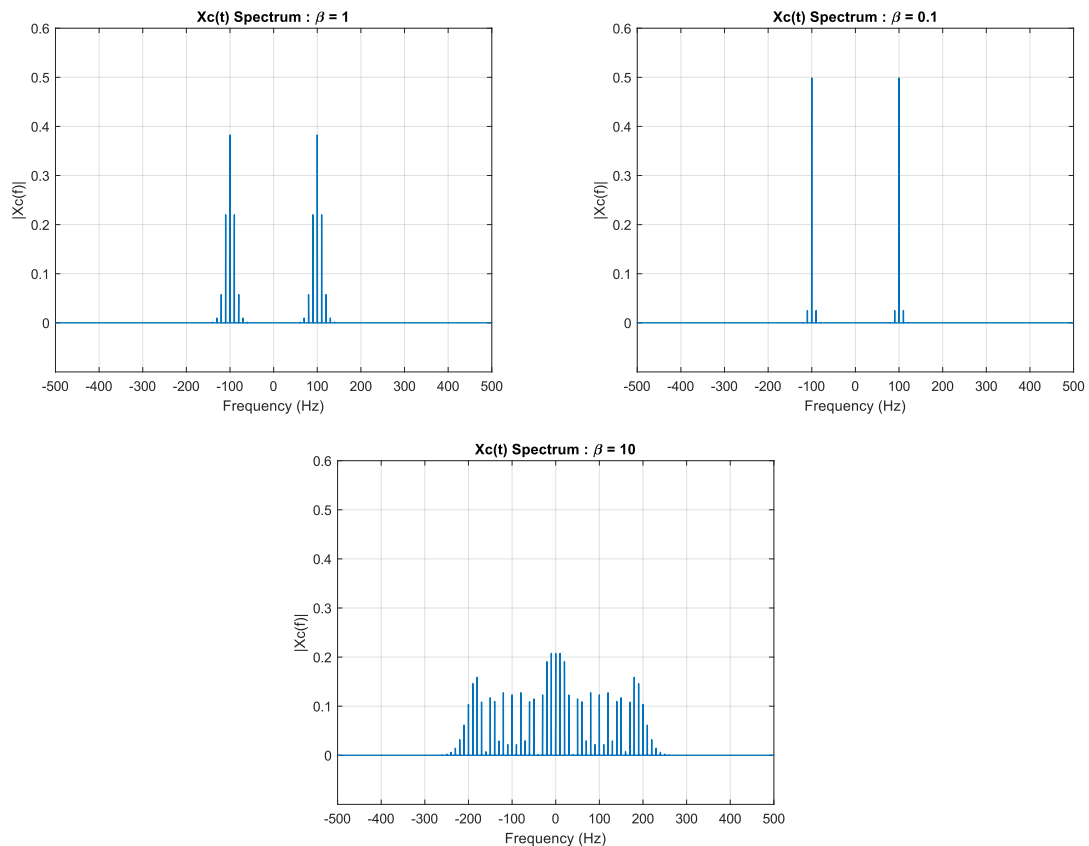
#### Part 1:

$$x_c(t) = A_c \cos(\omega_c t + \beta \sin(\omega_m t)) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} A_c J_n(\beta) \cos(2\pi(f_c + n f_m)t)$$

$$\mathcal{F}\{x_c(t)\} = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} A_c J_n(\beta) \frac{1}{2} [\delta(f + f_c + n f_m) + \delta(f - f_c - n f_m)]$$

با توجه به روابط ریاضی نوشته شده، مشخص است که تبدیل فوریه سیگنال مدوله شده، قطاری از ضربه‌ها حول فرکانس موج حامل  $f_c$  می‌باشد که ضرایب آن وابسته به  $\beta$  و تابع بسل است. اگر  $\beta$  به اندازه کافی کوچک باشد، توابع بسل مرتبه‌های بالاتر را میتوان برابر با صفر در نظر گرفت. اما با افزایش  $\beta$ ، توابع بسل مرتبه‌های بالاتر نیز مقادیر خواهند داشت. پس در نتیجه در طیف سیگنال مدوله شده، ضربه‌های بیشتری ظاهر میشود و به اصطلاح پهنای فرکانسی گسترده‌تر خواهد شد.

## Part 2:



```
beta = 0.1;
mt = sin(20*pi*t);
xc = Ac * cos(2*pi*fc*t + beta*mt);
Xcf = fftshift(fft(xc));
l_Xcf = length(Xcf);
abs_Xcf = abs(Xcf/l_Xcf);
f1 = -fs/2 : fs/l_Xcf : fs/2 - fs/l_Xcf;
plot(f1, abs_Xcf, 'linewidth', 1);
title('Xc(t) Spectrum : \beta = 0.1');
xlabel('Frequency (Hz)');
ylabel('|Xc(f)|');
set(gca, 'xtick', -500 : 100 : 500, 'xlim', [-500, 500]);
set(gca, 'ytick', 0 : 0.1 : 1, 'ylim', [-0.1, 0.6]);
grid on;
beta = 1;
xc = Ac * cos(2*pi*fc*t + beta*mt);
Xcf = fftshift(fft(xc));
l_Xcf = length(Xcf);
abs_Xcf = abs(Xcf/l_Xcf);
f1 = -fs/2 : fs/l_Xcf : fs/2 - fs/l_Xcf;
plot(f1, abs_Xcf, 'linewidth', 1);
title('Xc(t) Spectrum : \beta = 1');
xlabel('Frequency (Hz)');
ylabel('|Xc(f)|');
set(gca, 'xtick', -500 : 100 : 500, 'xlim', [-500, 500]);
```

```
set(gca,'ytick', 0 : 0.1 : 1, 'ylim', [-0.1,0.6]);
grid on;
beta = 10;
xc = Ac * cos(2*pi*fc*t + beta*mt);
Xcf = fftshift(fft(xc));
l_Xcf = length(Xcf);
abs_Xcf = abs(Xcf/l_Xcf);
f1 = -fs/2 : fs/l_Xcf : fs/2 - fs/l_Xcf;
plot(f1, abs_Xcf, 'linewidth', 1);
title('Xc(t) Spectrum : \beta = 10');
xlabel('Frequency (Hz)');
ylabel('|Xc(f)|');
set(gca,'xtick', -500 : 100 : 500, 'xlim', [-500,500]);
set(gca,'ytick', 0 : 0.1 : 1, 'ylim', [-0.1,0.6]);
grid on;
```

### تعداد ساعات تأخیر شناور (Grace) :

این تکلیف با 23 ساعت تأخیر آپلود شد. که تمام آن از Grace کسر شود.

تعداد ساعات Grace باقی مانده :  $96 - 28 - 23 = 45$