PFP №2 - 8-PSK

студента: Красницького Микити

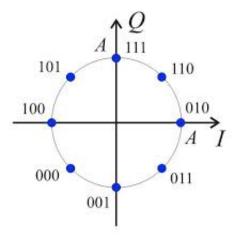
Початкові умови

```
clear all
close all
var = 9;
Br = 300 * var;
```

Битрейт в 27000 означает, что за одну секунду передается 27к кодированных отчетов, а значит частота семплирования равна битрейду (столько отчетов будет взято в одну секунду). Частота должна быть больше(?)

```
Fs = 16*Br;%???
```

Количесвто бит передаваемых звездой созвездия обозначу m. Поскольку 8-PSK, то 2³ = 8. Передается 3 бита. Создаем соответствующуюю таблицу из точек созвездия.



Создаем искусственные данные. Случайный битовый поток из Nbit битов. Эти биты передают 128 символов, т.е 128 звезд из созвездия. Зная кол-во бит передаваемых в секунду (Br) и кол-во бит, составляющих символ найдем Symbol rate (Sr)

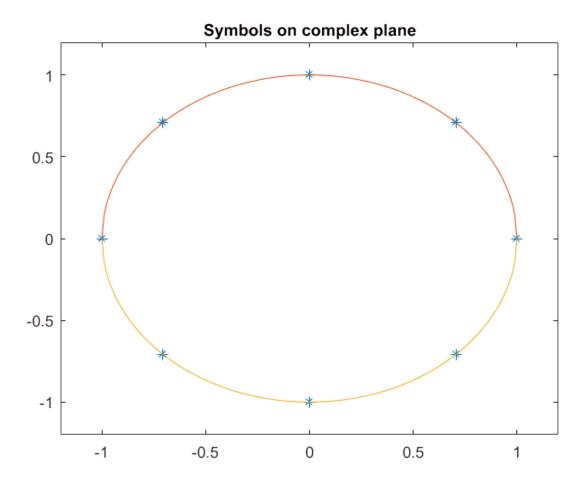
```
Sr = Br/m;
Ns = 64;
Nbit = m*Ns;
data = randi([0, 1], 1, Nbit); % Random bit-flow 0011010010
```

Делим поток бит на m частей и составляем из них m строк, длинной в Ns, где каждому столбцу соответствует один символ, т.е. одна комбинация m-битов

```
data = reshape(data, m, Ns);
data = bi2de(data') + 1; % Transform every binary col to decimal value (1 - m+1)
dataIQ = IQ_table(data);
```

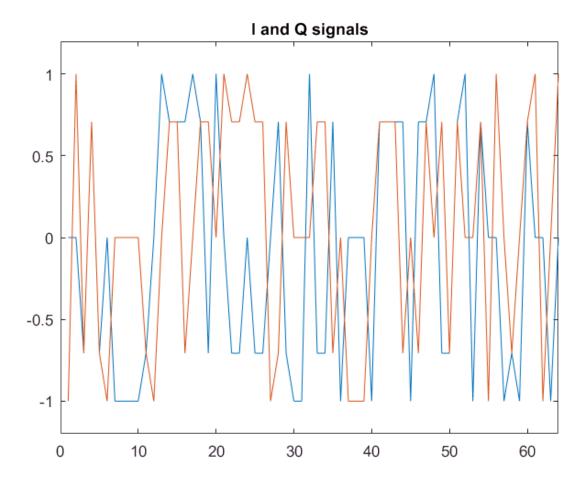
Вывожу звезды (символы) и единичный круг.

```
figure
plot(real(dataIQ), imag(dataIQ), '*'); % Print by *
hold on
tt = [-1:1/100:1];
plot(tt, sqrt(1-tt.^2));
plot(tt, -sqrt(1-tt.^2));
axis([-1.2 1.2 -1.2 1.2]);
title('Symbols on complex plane');
hold off
```



Отображу I и Q сигналы

```
I = real(dataIQ);
Q = imag(dataIQ);
figure
plot(I);
hold on
plot(Q);
hold off
axis([0 Ns -1.2 1.2]);
title('I and Q signals');
```



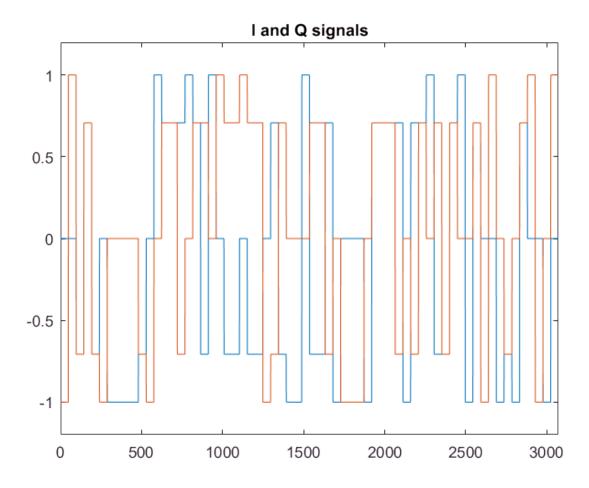
Сигналы нужно растянуть во времени. Пускай будет введена величина sampels per symbol (sps), которая укажет сколько тактов длится каждый символ

```
sps = Fs/Sr;
N = Ns*sps; % Number of samples 256
I = I';
Q = Q';
I = repmat(I, sps, 1);
I = reshape(I, 1, N);

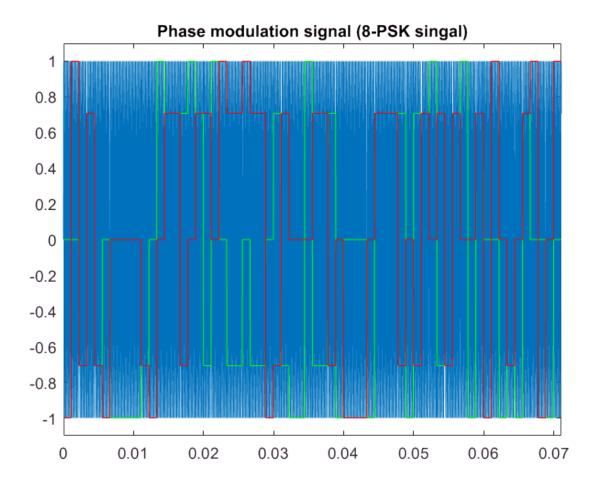
Q = repmat(Q, sps, 1);
Q = reshape(Q, 1, N);
```

Отображение растянутых во времени I и Q

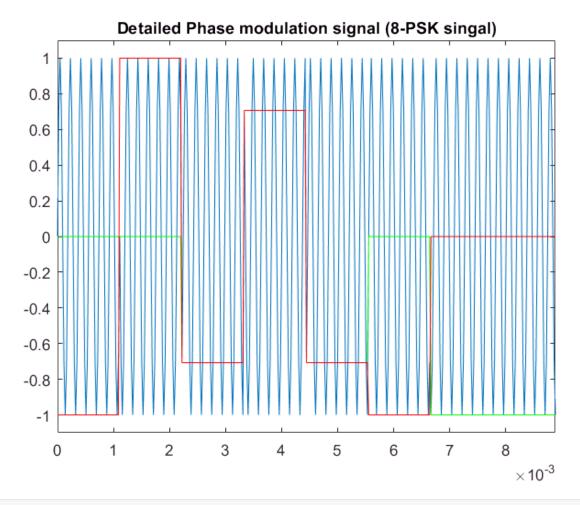
```
figure
plot(I);
hold on
plot(Q);
hold off
axis([0 N -1.2 1.2]);
title('I and Q signals');
```

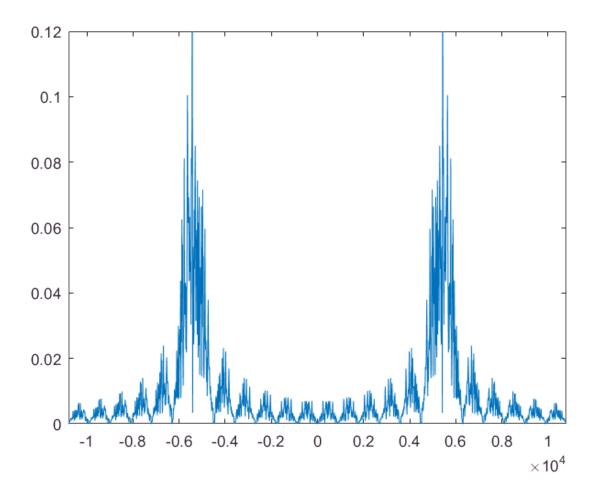


Формирую сигнал и показываю спектр искодного сигнала.



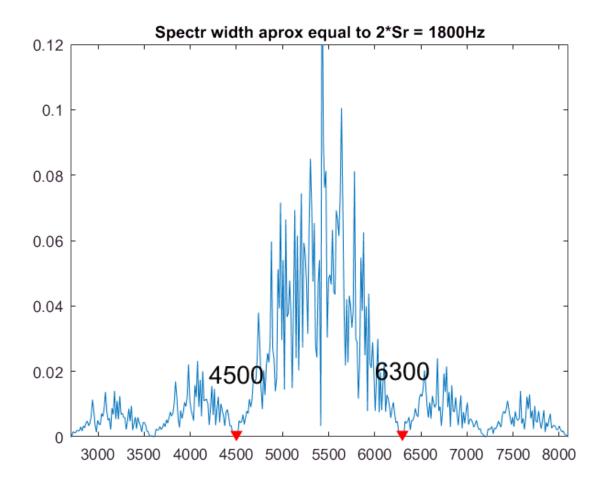
```
figure
plot(t, s);
hold on
plot(t, I, 'g');
plot(t, Q, 'r');
axis([0 N/Fs/8 -1.1 1.1]);
hold off
title('Detailed Phase modulation signal (8-PSK singal)');
```





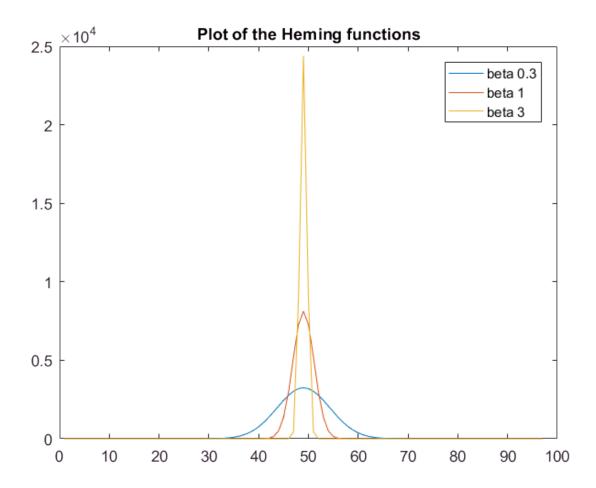
Оценивая главный лепесток спектра по уровню ноль получаем ширину спектра примерно в Br = 2700 Гц

```
figure
plot(ff, abs(S));
hold on
F = [f0-Sr f0+Sr];
FreqToDot = round( ((2*F)/Fs+1)*N/2 );
FreqDot = ff( FreqToDot );
plot(F, abs(S(FreqToDot)),'rv', 'MarkerFaceColor', 'r');
celltext = cellstr(num2str(F'));
text(F - 300, abs(S(FreqToDot) + 0.02), celltext, 'FontSize', 16);
axis([(f0 - 3*Sr) (f0 + 3*Sr) 0 0.12]);
title('Spectr width aprox equal to 2*Sr = 1800Hz');
hold off
```

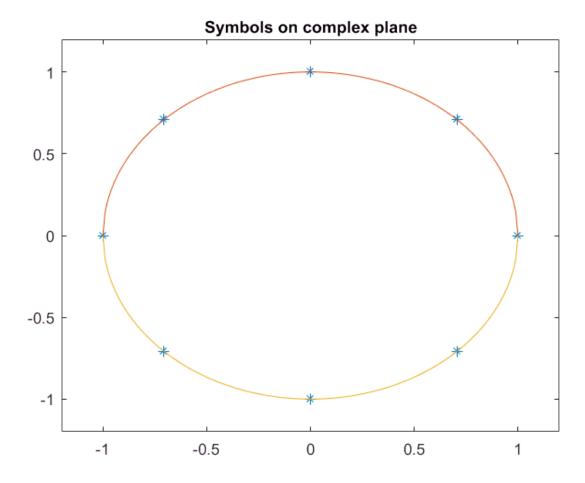


Применение фильтра приподнятого косинуса

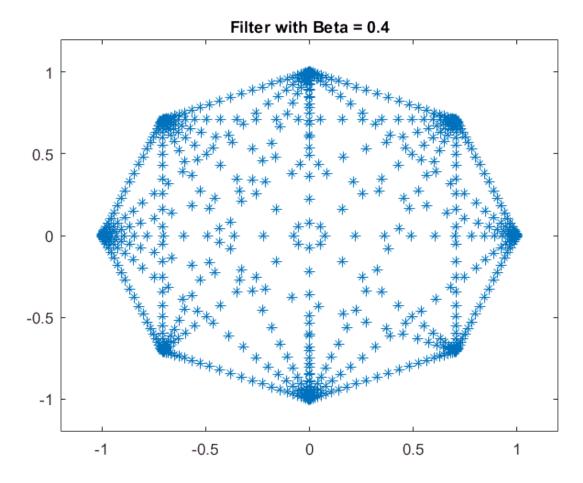
```
beta = [0.4 1 3];
K = 3;
tau = [-K/Br:1/Fs:K/Br];
g1 = beta(1)* Br*sqrt(2*pi/log(2))*exp(-2*pi*pi*beta(1)*beta(1)*tau.*tau*Br*Br/log(2));
g2 = beta(2)* Br*sqrt(2*pi/log(2))*exp(-2*pi*pi*beta(2)*beta(2)*tau.*tau*Br*Br/log(2));
g3 = beta(3)* Br*sqrt(2*pi/log(2))*exp(-2*pi*pi*beta(3)*beta(3)*tau.*tau*Br*Br/log(2));
figure
plot(g1);
hold on
plot(g2);
plot(g3);
%axis([150 450 0 8500]);
title('Plot of the Heming functions')
legend('beta 0.3','beta 1', 'beta 3')
hold off
```



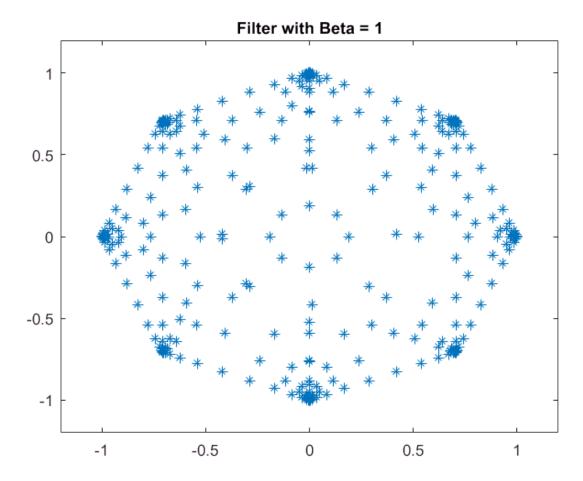
Прохождение сигналов через фильтр эквивалентно свертке с его импульсной характеристикой



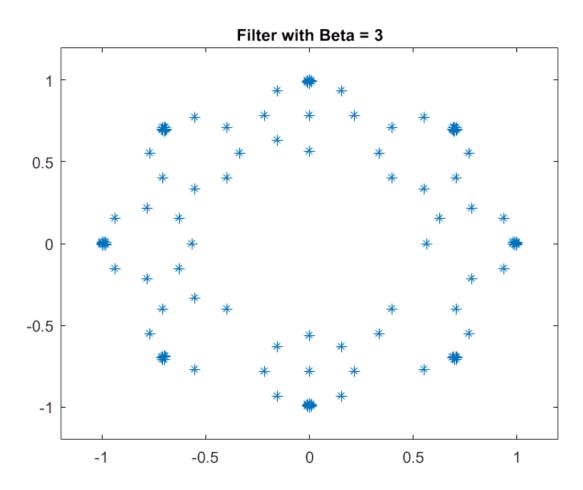
```
figure
plot(real(data_f1), imag(data_f1), '*'); % Print by *
axis([-1.2 1.2 -1.2 1.2]);
title('Filter with Beta = 0.4');
```



```
figure
plot(real(data_f2), imag(data_f2), '*'); % Print by *
axis([-1.2 1.2 -1.2 1.2]);
title('Filter with Beta = 1');
```

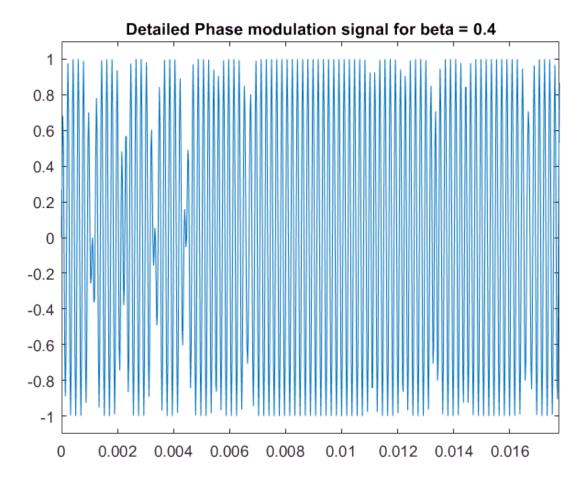


```
figure
plot(real(data_f3), imag(data_f3), '*'); % Print by *
axis([-1.2 1.2 -1.2 1.2]);
title('Filter with Beta = 3');
```

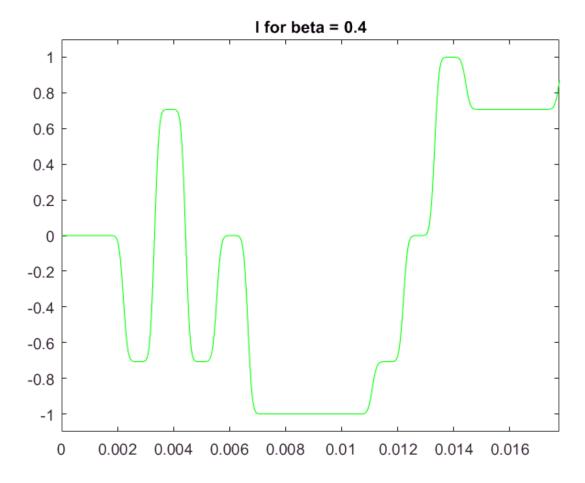


```
% Проверка правильности метода получения созвездий % dataIQ = dataIQ'; % dataIQ = repmat(dataIQ, sps, 1); % dataIQ = reshape(dataIQ, 1, N); % dataIQ_f = conv(dataIQ, g1/Fs, 'same'); % plot(real(dataIQ_f)); % plot(I_f(1,:));
```

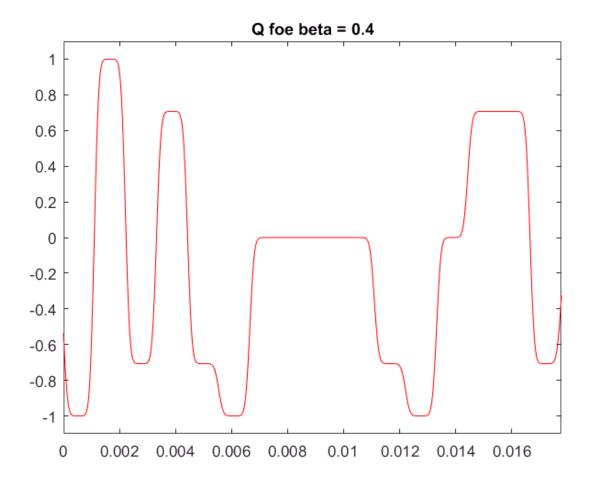
Спектры отфильтрованного сигнала через разные фильтры

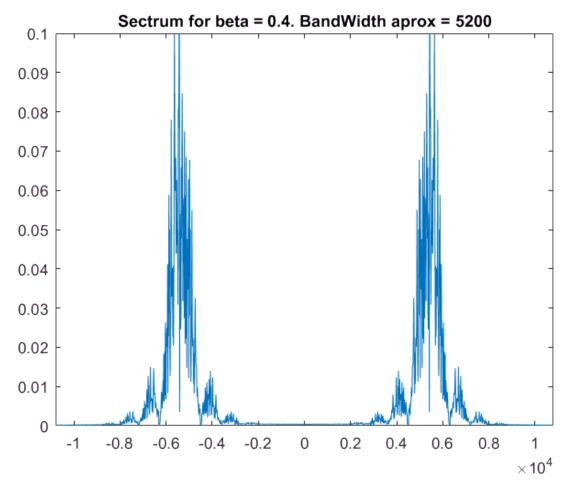


```
figure
plot(t, I_f(1,:), 'g');
title('I for beta = 0.4');
axis([0 N/Fs/4 -1.1 1.1]);
```

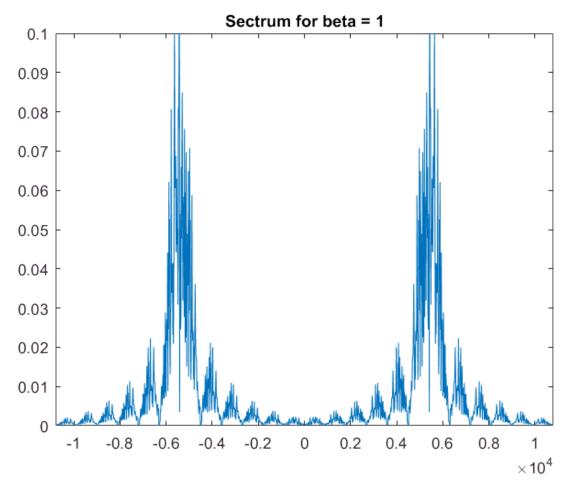


```
figure
plot(t, Q_f(1,:), 'r');
title('Q foe beta = 0.4');
axis([0 N/Fs/4 -1.1 1.1]);
```

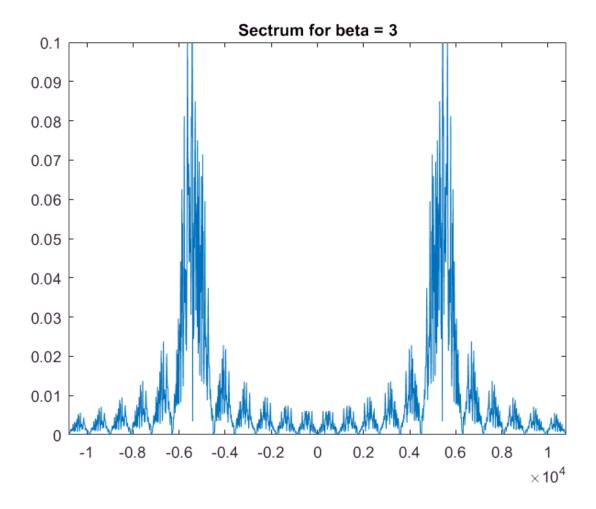




```
plot(ff, abs(S2));
axis([-2*f0 2*f0 0 0.1]);
title('Sectrum for beta = 1');
```

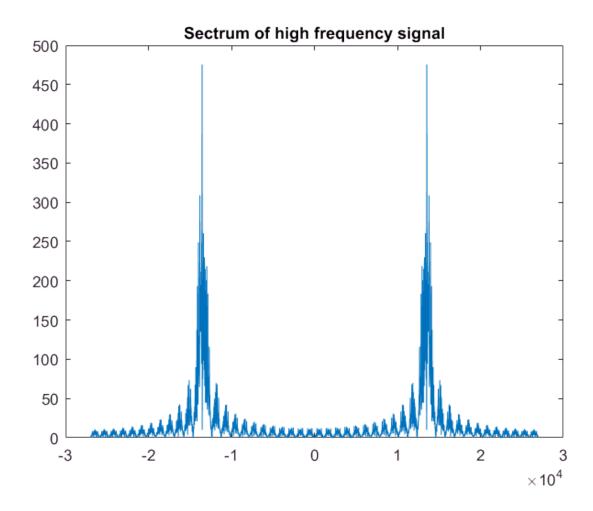


```
plot(ff, abs(S3));
axis([-2*f0 2*f0 0 0.1]);
title('Sectrum for beta = 3');
```



4 Пункт

```
f0 = 1500*var;
Fs = 4*f0;
t = [0:N-1]/Fs;
s = I.*cos(2*pi*f0.*t) - Q.*sin(2*pi*f0.*t);
S = fftshift(fft(s));
ff = [-N/2: N/2 - 1] * Fs/N;
plot(ff, abs(S));
title('Sectrum of high frequency signal');
```



Выводы

- 1. Фазовая модуляция позволяет передавать пакет бит (3 бита в данном случае) одним фазовым скачком, который определяет звезду созвездия
- 2. Использование окна оставляет неизменным главный лепесток и глушит боковые лепестки, чем с относительно малыми потерями может сузить диапазон используемых частот.

PFP №3 - 16-QAM и 64-QAM

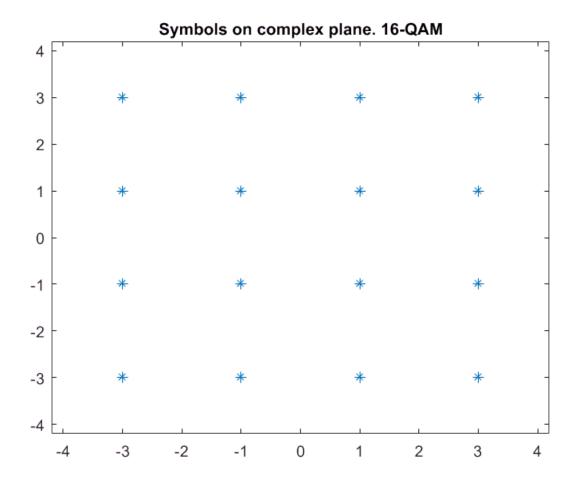
студента: Красницького Микити

16-QAM

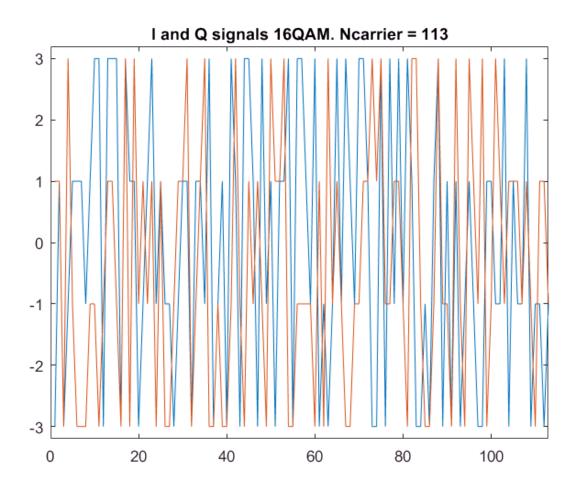
```
clear all
close all
var = 9;
Br = 100 * var;
Fs = 16*Br;
F0 = Br/16;
m = 4;
sps = 1024;
Sr = 16;
Ns = 64; % 225 symbols. Bitrate - 225*m = 900. TIME of transmittion 2 sec
```

```
% 113 - sample rate. On one symbol 128 samples.
N = Ns*sps; % Number of samles. Ns/Sr - time that needed to transmitt one symbol
t = [0:N-1]/Fs; % Time
Nbit = Ns*m; % Count of bits, that we will crate randomly.
% One symbol - combination of I and Q
```

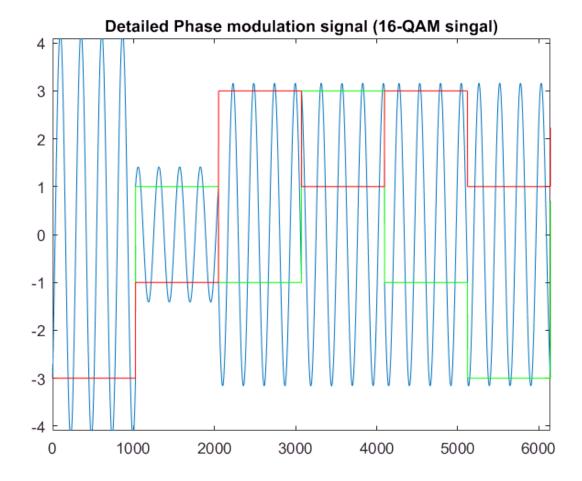
Дата

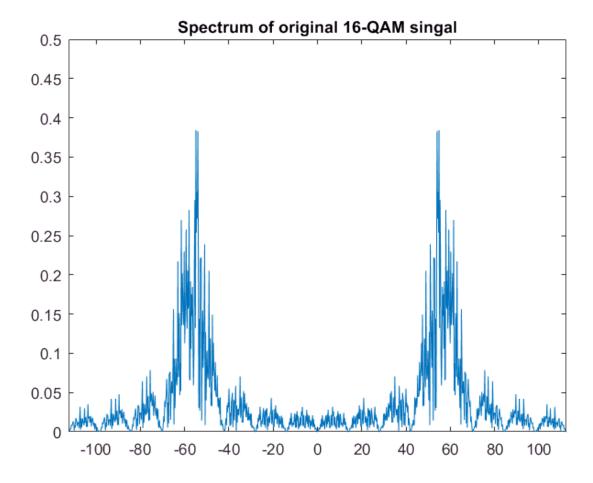


Сигнал and Spectrum



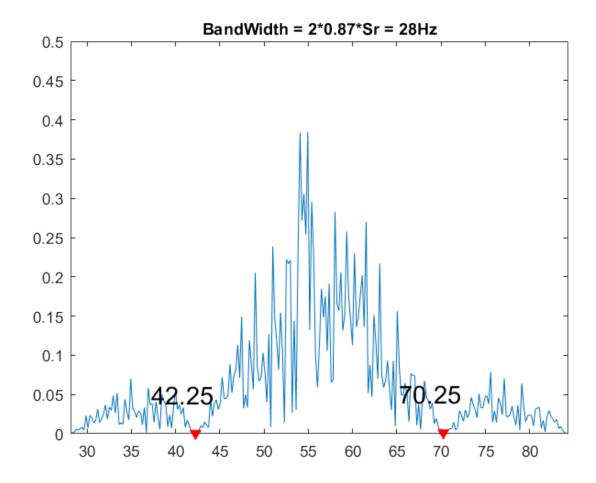
```
s = I.*cos(2*pi*F0*t) - Q.*sin(2*pi*F0*t);
figure
plot(s);
hold on
plot(I, 'g');
plot(Q, 'r');
axis([0 sps*6 -4.1 4.1]);
hold off
title('Detailed Phase modulation signal (16-QAM singal)');
```





Ширина спектра

```
plot(ff, abs(S));
hold on
F = [F0 - 14, F0 + 14];
FreqToDot = round( ((2*F)/Fs+1)*N/2 );
FreqDot = ff( FreqToDot );
plot(F, abs(S(FreqToDot)),'rv', 'MarkerFaceColor', 'r');
celltext = cellstr(num2str(F'));
text(F-5, abs(S(FreqToDot))+0.05, celltext, 'FontSize', 16);
axis([0.5*F0 1.5*F0 0 0.5]);
title('BandWidth = 2*0.87*Sr = 28Hz');
hold off
```

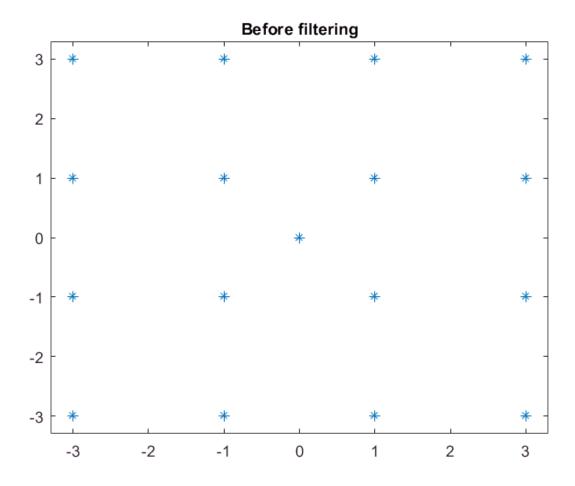


Прохождение через фильтр

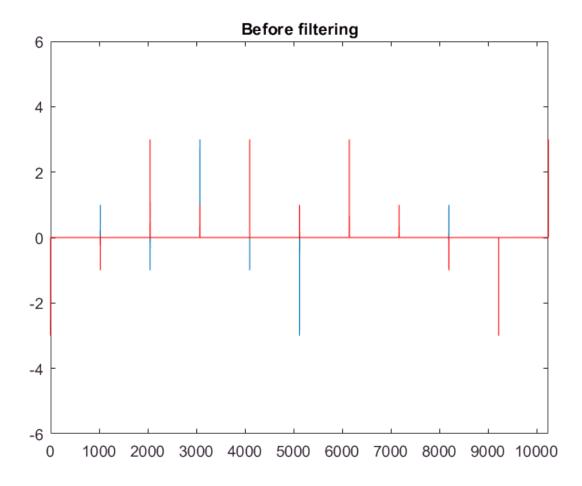
Добавим условие, что сигнал нам важен только в некоторые моменты времени. Всего в дате сейчас 64 символа. После последующего ряда операций между символами будет вставлено 1024 нуля. То есть только каждый 1025 отчет даты важен и несет информацию. Последующая фильтрация путем произвольного поведения в промежутках между символами будет уменьшать спектр, понижая уровень боковых лепестков, но значения символов на каждом 1025 отчете будут неизменны.

В созвездии такой даты появится точка (0,0), а I и Q будут иметь вид коротких импульсов.

```
I = real(dataIQ);
Q = imag(dataIQ);
plot(I, Q, '*');
title('Before filtering');
axis([-3.3 3.3 -3.3 3.3]);
```

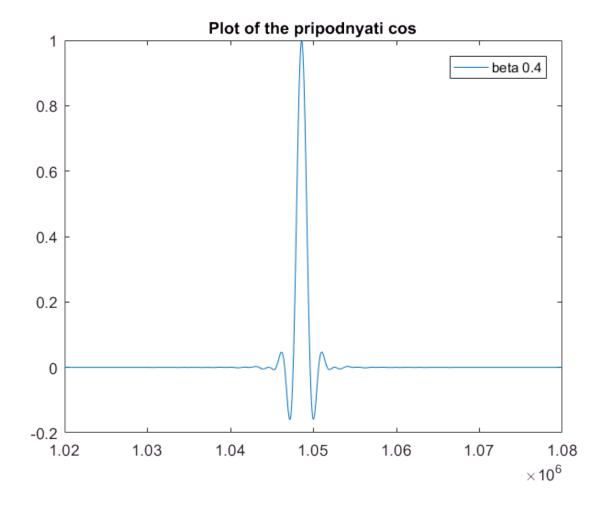


```
figure
plot(I);
hold on
plot(Q, 'r');
hold off
title('Before filtering');
axis([0 sps*10 -6 6]);
```



Создадим фильтр, импульсной характеристикой которого будет приподнятый косинус

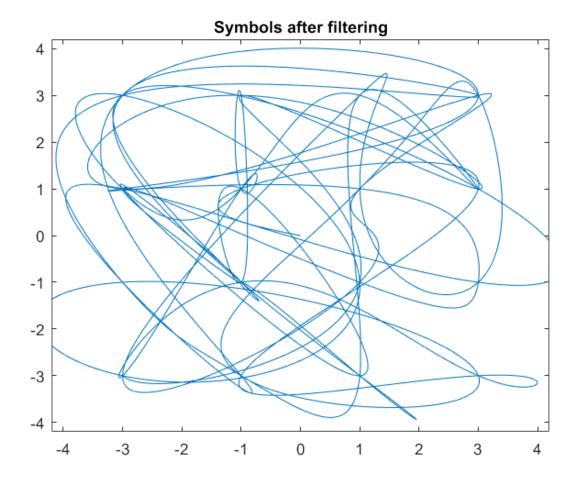
```
beta = 0.4;
span = 2048;
g = rcosdesign(beta, span, sps, 'normal'); % Create filter
g = g/sum(g); % Normalize
g = g * sps; % Return power loss from filled data with zeros
figure
plot(g);
title('Plot of the pripodnyati cos');
legend('beta 0.4');
axis([1.02e6 1.08e6 -0.2 1]);
```



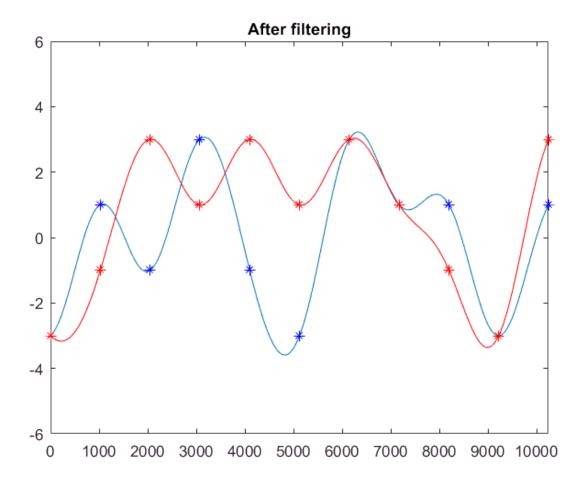
Пропустим дату через фильтр (свертка)

dataIQ_f - filtered data IQ

```
dataIQ_f = conv(dataIQ, g, 'same');
plot(real(dataIQ_f), imag(dataIQ_f));
title('Symbols after filtering');
axis([-4.2 4.2 -4.2 4.2]);
```

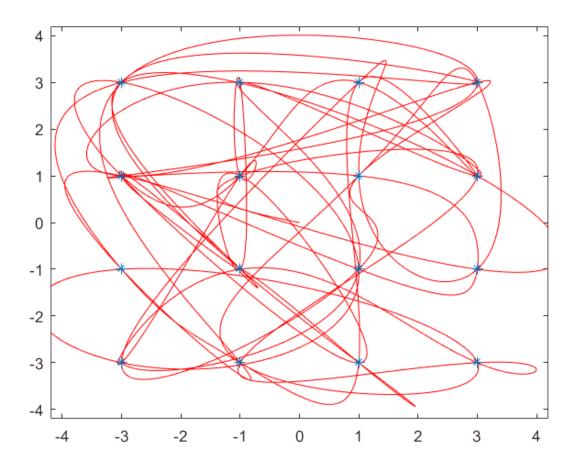


А теперь вместе с изображением прошедшего через фильтр сигнала звездочками покажу исходную дату. Каждый 1025 отчет должен совпадать и соответствовать одной из звезд созвездия. А как видно из предыдущего графика, звезд появилось гораздо больше.

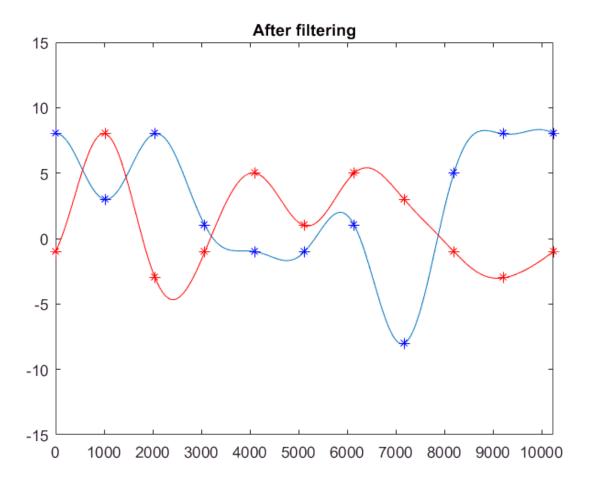


Для наглядности покажу созвездие из "символов", т.е. взяв каждый sps-тый отчет выходного из фильтра сигнала

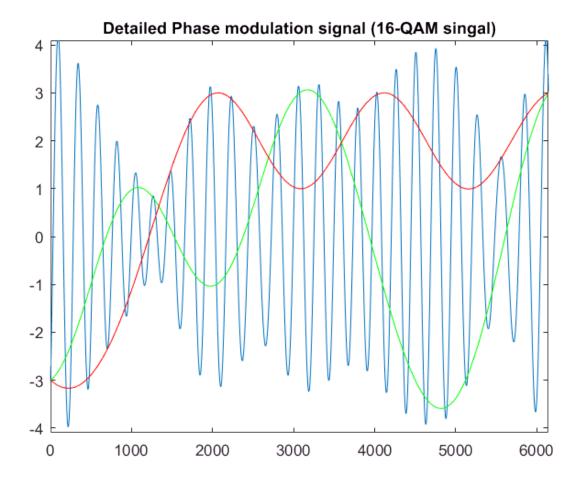
```
plot(real(dataIQ_f), imag(dataIQ_f), 'r');
hold on
plot(real(dataIQ_f(1:sps:end)), imag(dataIQ_f(1:sps:end)), '*');
hold off
axis([-4.2 4.2 -4.2 4.2]);
```

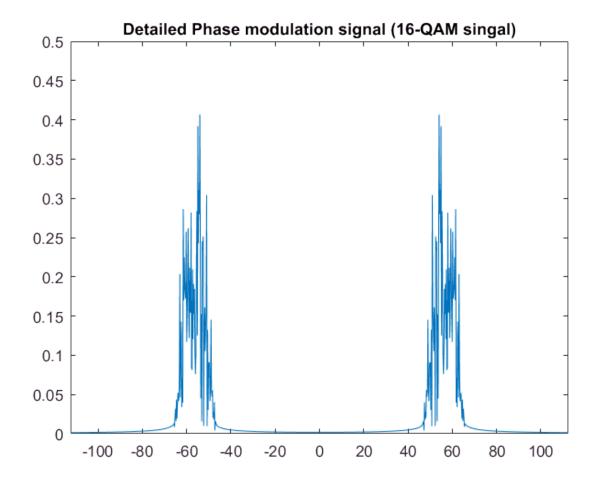


Спектр фильрованного сигнала 16-QAM



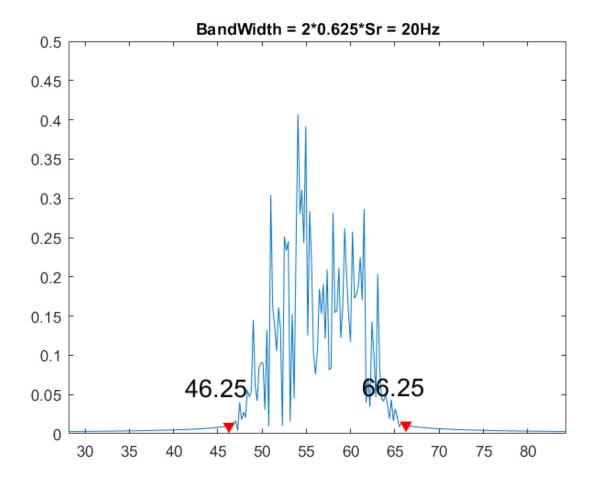
```
s = I.*cos(2*pi*F0*t) - Q.*sin(2*pi*F0*t);
figure
plot(s);
hold on
plot(I, 'g');
plot(Q, 'r');
axis([0 sps*6 -4.1 4.1]);
hold off
title('Detailed Phase modulation signal (16-QAM singal)');
```



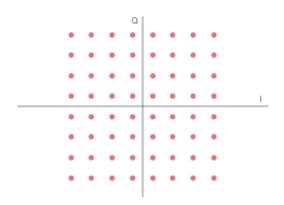


Спектр фильтрованного сигнала

```
plot(ff, abs(S));
hold on
F = [F0 - 10, F0 + 10];
FreqToDot = round( ((2*F)/Fs+1)*N/2 );
FreqDot = ff( FreqToDot );
plot(F, abs(S(FreqToDot)),'rv', 'MarkerFaceColor', 'r');
celltext = cellstr(num2str(F'));
text(F-5, abs(S(FreqToDot))+0.05, celltext, 'FontSize', 16);
axis([0.5*F0 1.5*F0 0 0.5]);
title('BandWidth = 2*0.625*Sr = 20Hz');
hold off
```



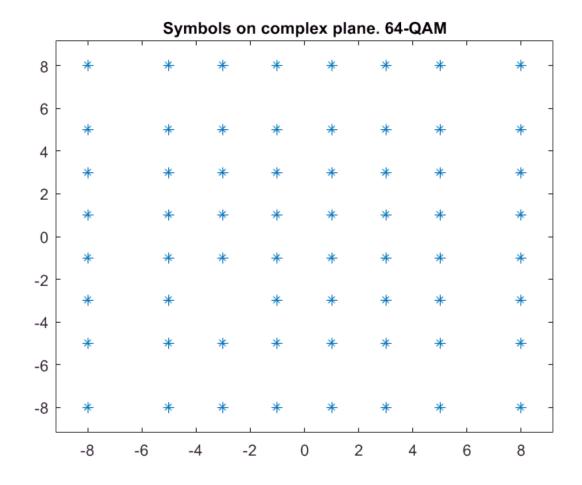
64-QAMПовторяю тоже самое для 64-QAM



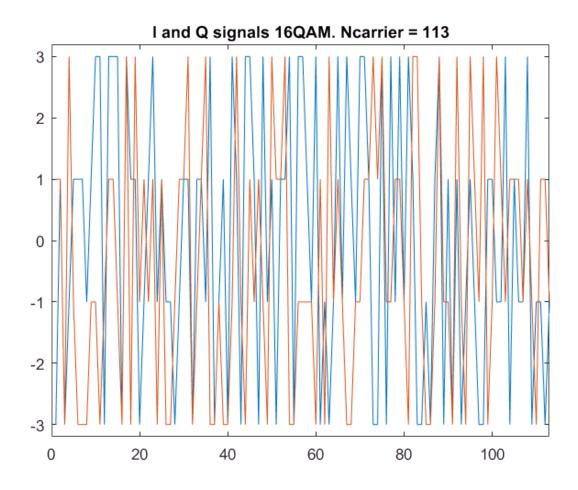
```
% 113 - sample rate. On one symbol 128 samples.
N = Ns*sps; % Number of samles. Ns/Sr - time that needed to transmitt one symbol
t = [0:N-1]/Fs; % Time
Nbit = Ns*m; % Count of bits, that we will crate randomly.
% One symbol - combination of I and Q
```

Дата

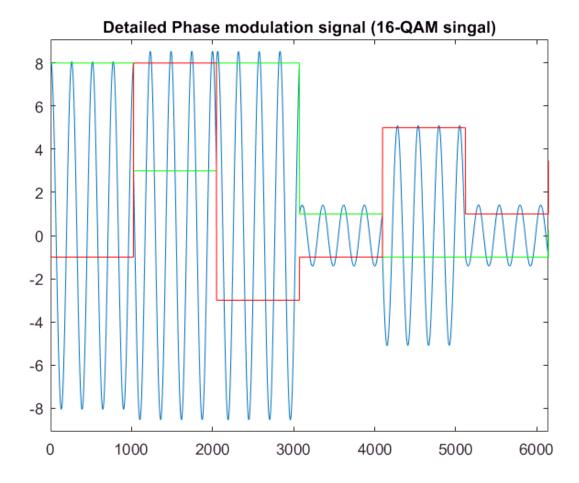
```
data = randi([0, 1], 1, Nbit); % Random bit-flow 0011010010
IQ table = [-8+8*i, -5+8*i, -3+8*i, -1+8*i, 1+8*i, 3+8*i, 5+8*i, 8+8*i;
             -8+5*i, -5+5*i, -3+5*i, -1+5*i, 1+5*i, 3+5*i, 5+5*i, 8+5*i;
             -8+3*i, -5+3*i, -3+3*i, -1+3*i, 1+3*i, 3+3*i, 5+3*i, 8+3*i;
             -8+1*i, -5+1*i, -3+1*i, -1+1*i, 1+1*i, 3+1*i, 5+1*i, 8+1*i;
             -8-1*i, -5-1*i, -3-1*i, -1-1*i, 1-1*i, 3-1*i, 5-1*i, 8-1*i;
             -8-3*i, -5-3*i, -3-3*i, -1-3*i, 1-3*i, 3-3*i, 5-3*i, 8-3*i;
             -8-5*i, -5-5*i, -3-5*i, -1-5*i, 1-5*i, 3-5*i, 5-5*i, 8-5*i;
-8-8*i, -5-8*i, -3-8*i, -1-8*i, 1-8*i, 3-8*i, 5-8*i, 8-8*i]; % Table for 4 bit on
data = reshape(data, m, Ns);
data = bi2de(data') + 1; % Transform every binary row to decimal value
dataIQ = IQ table(data); % Get matrix 1xNs of symbos
                          %(that transmitted via pair bit flow)
figure
%plot(real(dataIQ), imag(dataIQ), '*'); % Print by *
plot(real(dataIQ), imag(dataIQ), '*'); % Print by *
axis([-9.2 9.2 -9.2 9.2]);
title('Symbols on complex plane. 64-QAM');
```

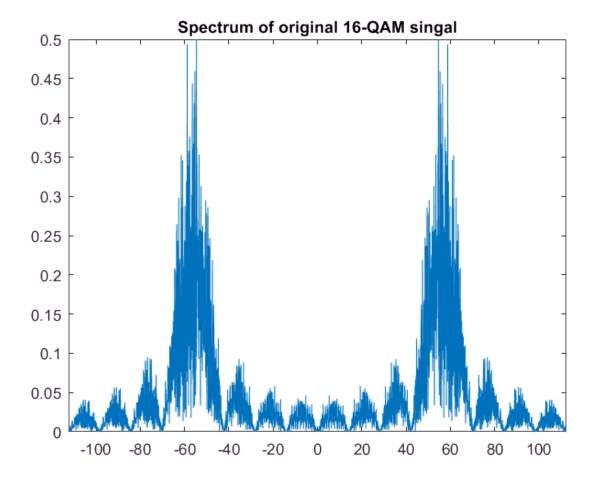


Сигнал and Spectrum



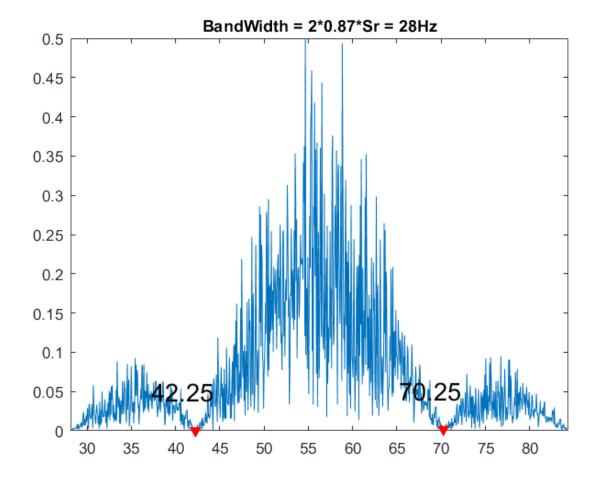
```
s = I.*cos(2*pi*F0*t) - Q.*sin(2*pi*F0*t);
figure
plot(s);
hold on
plot(I, 'g');
plot(Q, 'r');
axis([0 sps*6 -9.1 9.1]);
hold off
title('Detailed Phase modulation signal (16-QAM singal)');
```





Ширина спектра

```
plot(ff, abs(S));
hold on
F = [F0 - 14, F0 + 14];
FreqToDot = round( ((2*F)/Fs+1)*N/2 );
FreqDot = ff( FreqToDot );
plot(F, abs(S(FreqToDot)),'rv', 'MarkerFaceColor', 'r');
celltext = cellstr(num2str(F'));
text(F-5, abs(S(FreqToDot))+0.05, celltext, 'FontSize', 16);
axis([0.5*F0 1.5*F0 0 0.5]);
title('BandWidth = 2*0.87*Sr = 28Hz');
hold off
```

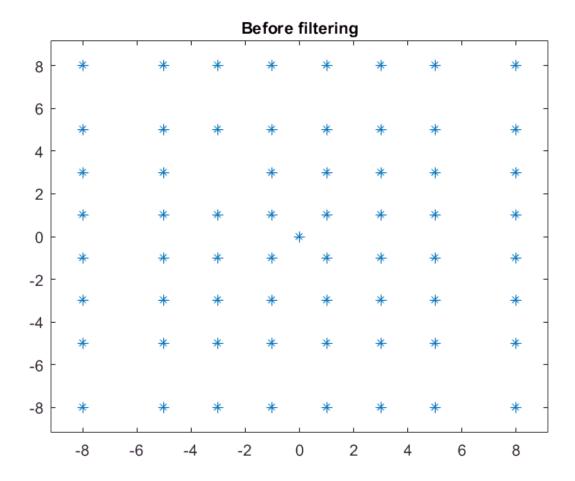


Прохождение через фильтр

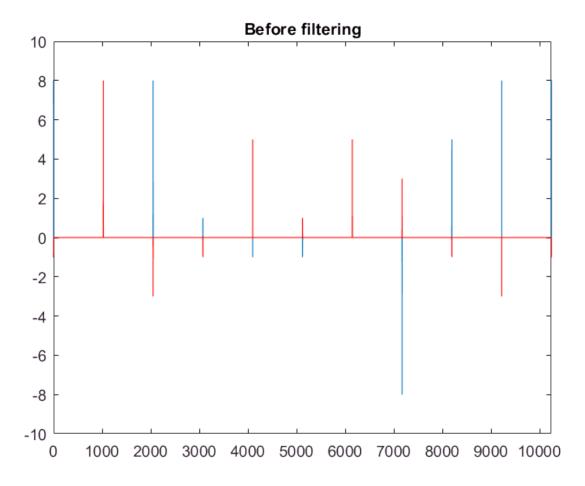
Добавим условие, что сигнал нам важен только в некоторые моменты времени. Всего в дате сейчас 64 символа. После последующего ряда операций между символами будет вставлено 1024 нуля. То есть только каждый 1025 отчет даты важен и несет информацию. Последующая фильтрация путем произвольного поведения в промежутках между символами будет уменьшать спектр, понижая уровень боковых лепестков, но значения символов на каждом 1025 отчете будут неизменны.

В созвездии такой даты появится точка (0,0), а I и Q будут иметь вид коротких импульсов.

```
I = real(dataIQ);
Q = imag(dataIQ);
plot(I, Q, '*');
title('Before filtering');
axis([-9.2 9.2 -9.2 9.2]);
```

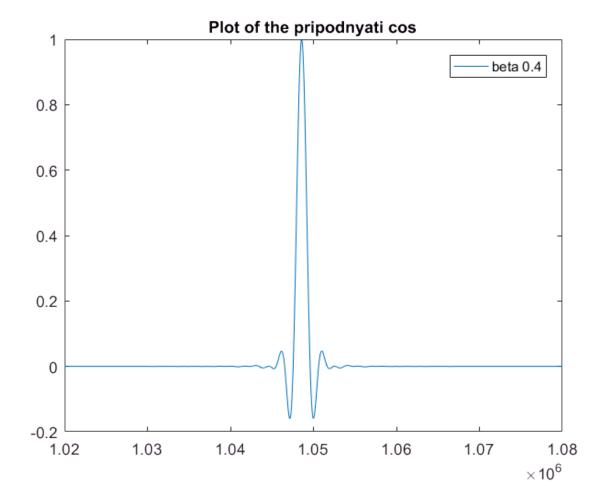


```
figure
plot(I);
hold on
plot(Q, 'r');
hold off
title('Before filtering');
axis([0 sps*10 -10 10]);
```



Создадим фильтр, импульсной характеристикой которого будет приподнятый косинус

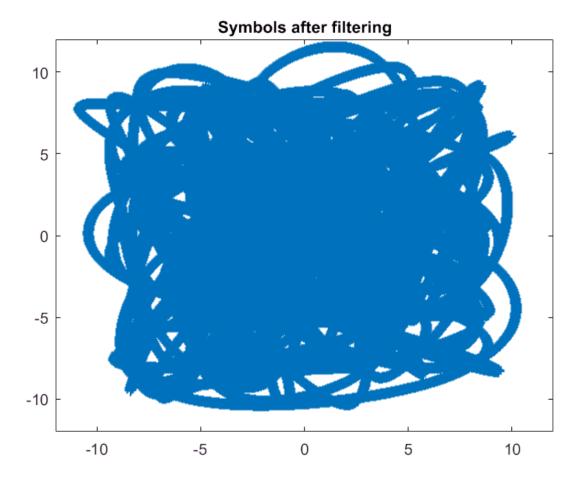
```
beta = 0.4;
span = 2048;
g = rcosdesign(beta, span, sps, 'normal'); % Create filter
g = g/sum(g); % Normalize
g = g * sps; % Return power loss from filled data with zeros
figure
plot(g);
title('Plot of the pripodnyati cos')
legend('beta 0.4')
axis([1.02e6 1.08e6 -0.2 1]);
```



Пропустим дату через фильтр (свертка)

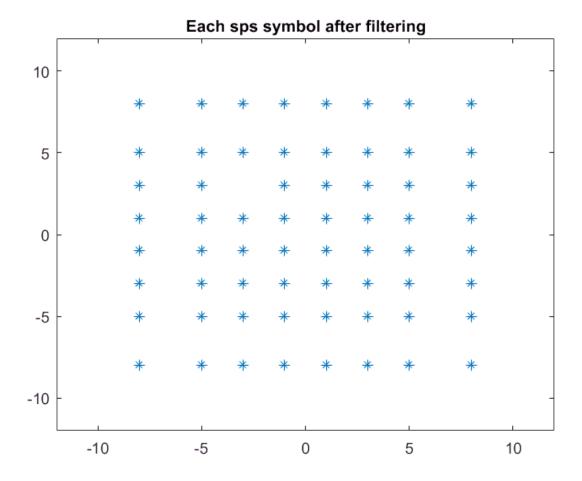
dataIQ_f - filtered data IQ

```
dataIQ_f = conv(dataIQ, g, 'same');
plot(real(dataIQ_f), imag(dataIQ_f), '*');
title('Symbols after filtering');
axis([-12 12 -12 12]);
```

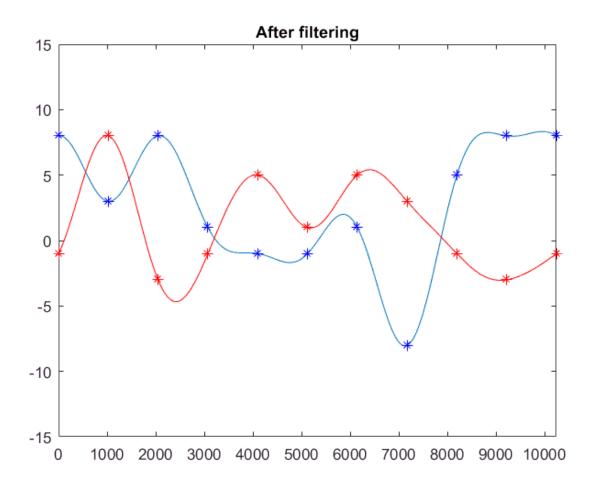


Для наглядности покажу созвездие из "символов", т.е. взяв каждый sps-тый отчет выходного из фильтра сигнала

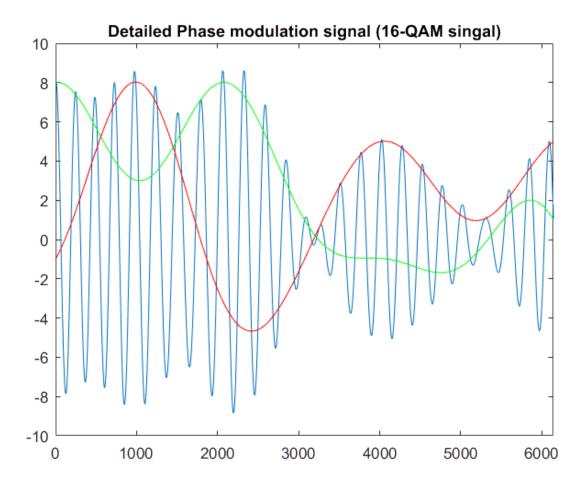
```
figure
plot(real(dataIQ_f(1:sps:end)), imag(dataIQ_f(1:sps:end)), '*');
title('Each sps symbol after filtering');
axis([-12 12 -12 12]);
```

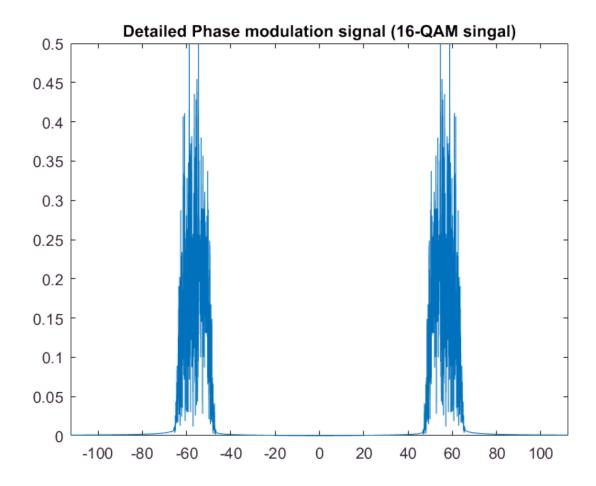


А теперь вместе с изображением прошедшего через фильтр сигнала звездочками покажу исходную дату. Каждый 1025 отчет должен совпадать и соответствовать одной из звезд созвездия. А как видно из предыдущего графика, звезд появилось гораздо больше.



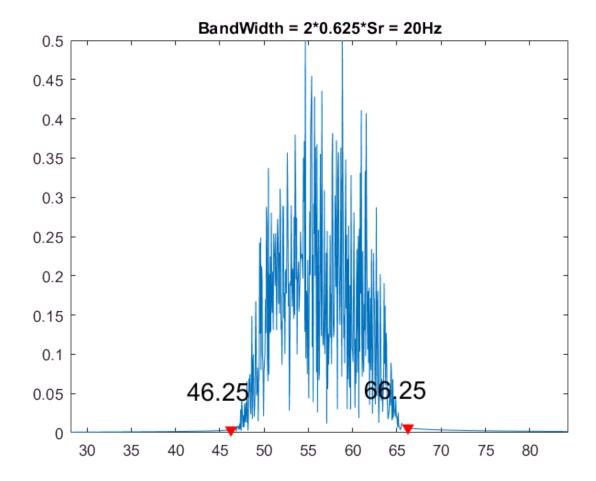
Спектр фильрованного сигнала 16-QAM





Спектр фильтрованного сигнала

```
plot(ff, abs(S));
hold on
F = [F0 - 10, F0 + 10];
FreqToDot = round( ((2*F)/Fs+1)*N/2 );
FreqDot = ff( FreqToDot );
plot(F, abs(S(FreqToDot)),'rv', 'MarkerFaceColor', 'r');
celltext = cellstr(num2str(F'));
text(F-5, abs(S(FreqToDot))+0.05, celltext, 'FontSize', 16);
axis([0.5*F0 1.5*F0 0 0.5]);
title('BandWidth = 2*0.625*Sr = 20Hz');
hold off
```



Выводы

- 1. 64-QAM классная модуляция, которая может занимать ту же полосу частот, что и 16-QAM, но передавать на 2 бита за символ больше информации.
- 2. Фильтрация приподнятым косинусом работает таким образом, что 1023 отчета из 1024 дата может принимать любые значения и только каждый 1024 отчет несет информацию о символе. Произвольными значениями между символами происходит компенсация ограничения ширины спектра и подавления боковых лепестков. С добавлением фильтра, бета которого равна 0.4, ширина спектра уменьшилась на (28-20/28) 28.5%. Из ширины 28Гц она стала 20Гц.
- 3. Боковые лепестки при фильтрации вовсе подавились в ноль, чем значительно уменьшили влияние одного канала на соседние. А так же при полной сохранности информации спектр стал уже, чем добавил экономию на выкуп полосы занимаемых частот в эфире, если применить к радиовещанию.

PFP №4 - OFDM

Условия по варианту

```
clear all
close all
var = 9;
Br = 1000 * var;
```

```
T = 0.05; %1ms
```

Суть: С учетом гуард бэндов имеем Ncarrier несущих частот. Каждая несущая передает один символ промодулированный одним из нижеперечисленных вариантов. Тогда за время имульса Т отправляются Ncarrier символов, в каждом из которых m бит. Сумма всех символов на разных несущих формируют один символ OFDM.

Br = Ncarrier*m/T = 1000*var; Если принять T = 0.050 (50ms), то для

- QPSK m = 2. Ncarrier = Br*T/m = 225. NFFT = 225 * 10/8 = 300. (GB = 1/8 * NFFT симметрично с двух сторон)
- 16-QAM m = 4. Ncarrier = 113 (округленно). NFFT = 150 (округленно)
- 64-QAM m = 6. Ncarrier = 75. NFFT = 100.

```
Fs = 1024;

m = [2 4 6];

Nsymbol = 1;

Ncarrier = Br*T./m;

NFFT = round(4/3*Ncarrier);

Ncarrier = round(Ncarrier); % round -> 113, fix -> 112

GB = round(NFFT/8); % по 12.5% с каждой стороны полосы частот, а не 10%. Числа красивее
```

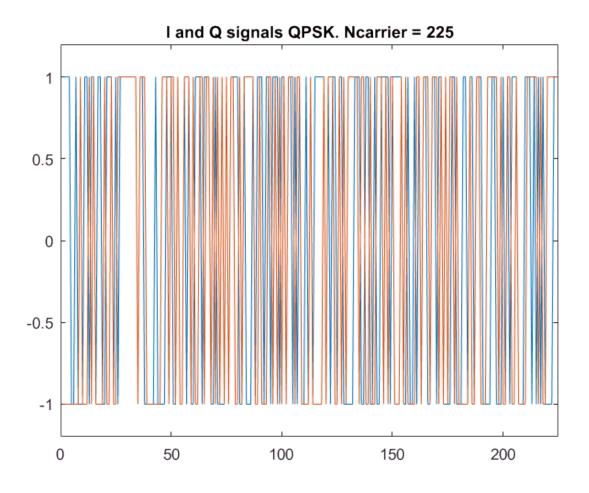
Таблицы I и Q

От проблемы с 16QAM (при обсчетах получается 112.5 несущих) кол-во бит не одинаковое, а потому дату записіваю отдельно для каждой модуляции

```
data_QPSK = randi([0, 1], 1, Nbit(1)*Nsymbol);
data_QPSK = reshape(data_QPSK, m(1), Ncarrier(1));
data_QPSK = bi2de(data_QPSK') + 1; % Transform every binary col to decimal value (1 - m+1)
dataIQ_QPSK = IQtable_QPSK(data_QPSK);

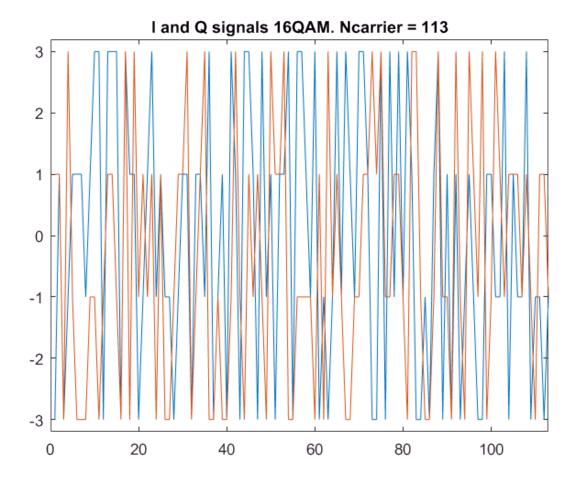
I = real(dataIQ_QPSK);
Q = imag(dataIQ_QPSK);
figure
plot(I);
hold on
```

```
plot(Q);
hold off
axis([0 Ncarrier(1) -1.2 1.2]);
title('I and Q signals QPSK. Ncarrier = 225');
```



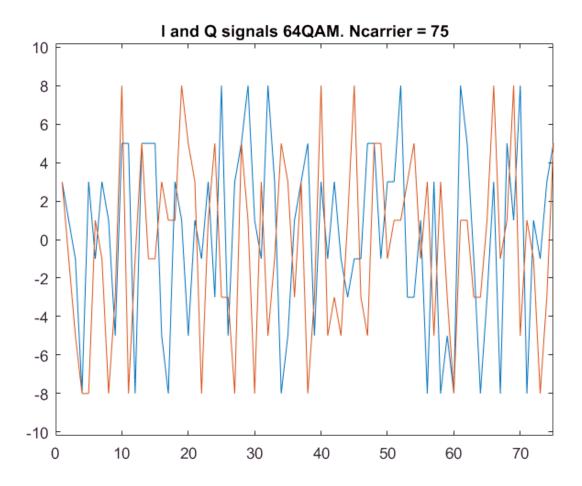
```
data_16QAM = randi([0, 1], 1, Nbit(2)*Nsymbol);
data_16QAM = reshape(data_16QAM, m(2), Ncarrier(2));
data_16QAM = bi2de(data_16QAM') + 1; % Transform every binary col to decimal value (1 - m+1)
dataIQ_16QAM = IQtable_16QAM(data_16QAM);

I = real(dataIQ_16QAM);
Q = imag(dataIQ_16QAM);
figure
plot(I);
hold on
plot(Q);
hold off
axis([0 Ncarrier(2) -3.2 3.2]);
title('I and Q signals 16QAM. Ncarrier = 113');
```



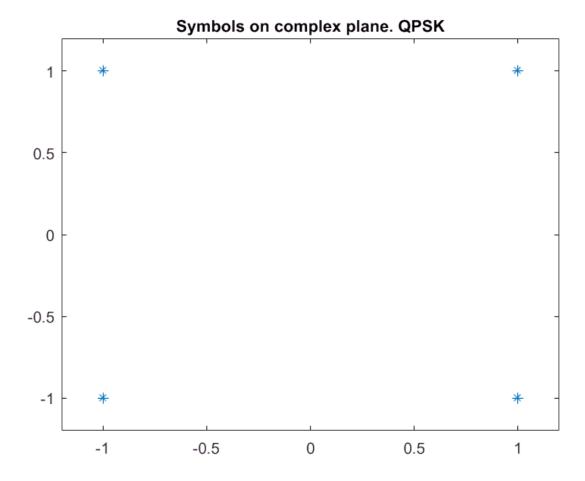
```
data_64QAM = randi([0, 1], 1, Nbit(3)*Nsymbol);
data_64QAM = reshape(data_64QAM, m(3), Ncarrier(3));
data_64QAM = bi2de(data_64QAM') + 1; % Transform every binary col to decimal value (1 - m+1)
dataIQ_64QAM = IQtable_64QAM(data_64QAM);

I = real(dataIQ_64QAM);
Q = imag(dataIQ_64QAM);
figure
plot(I);
hold on
plot(Q);
hold off
axis([0 Ncarrier(3) -10.2 10.2]);
title('I and Q signals 64QAM. Ncarrier = 75');
```

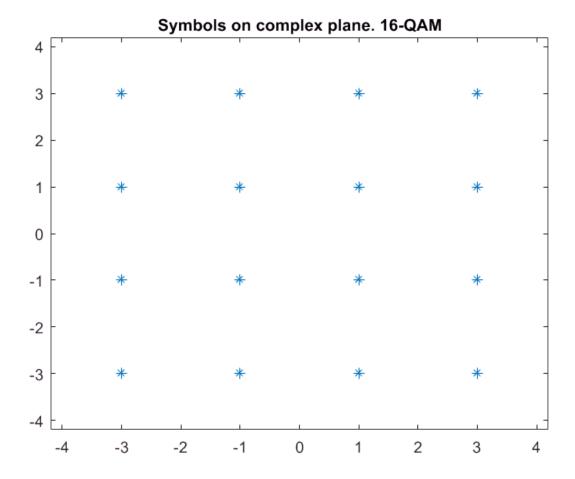


Проверка на местоположение звезд созвездия

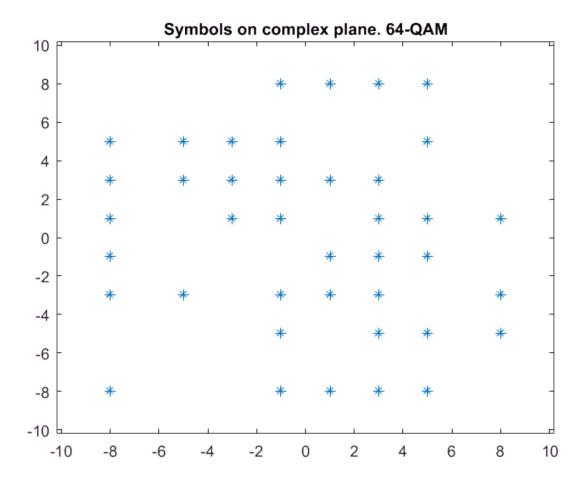
```
plot(real(dataIQ_QPSK), imag(dataIQ_QPSK), '*');
axis([-1.2 1.2 -1.2 1.2]);
title('Symbols on complex plane. QPSK');
```



```
plot(real(dataIQ_16QAM), imag(dataIQ_16QAM), '*');
axis([-4.2 4.2 -4.2 4.2]);
title('Symbols on complex plane. 16-QAM');
```



```
plot(real(dataIQ_64QAM), imag(dataIQ_64QAM), '*');
axis([-10.2 10.2 -10.2 10.2]);
title('Symbols on complex plane. 64-QAM');
```



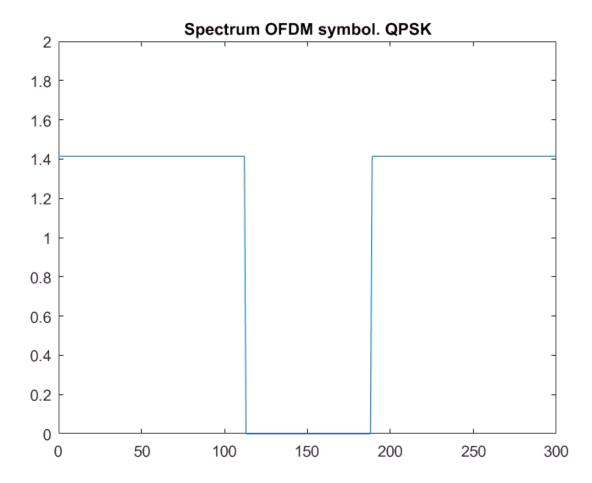
Растягиваем сигналы во времени.

```
% Sr = Br*m; %% ??
% Fs = 32*Br*m; %% ??
% sps = Fs/Sr;
%
```

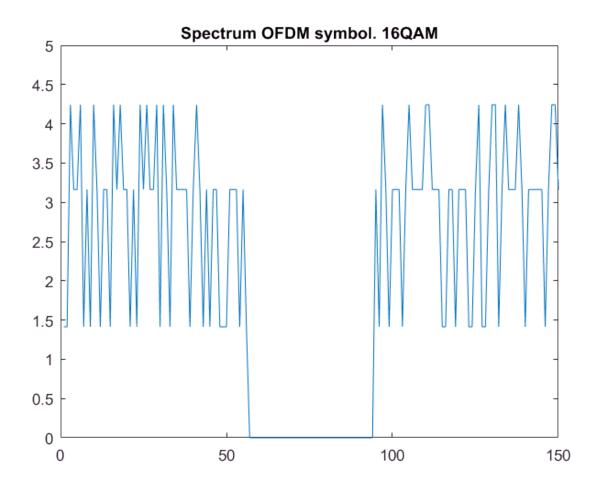
Формирую OFDM символ

Спектры из Ncarrier и GB по бокам.

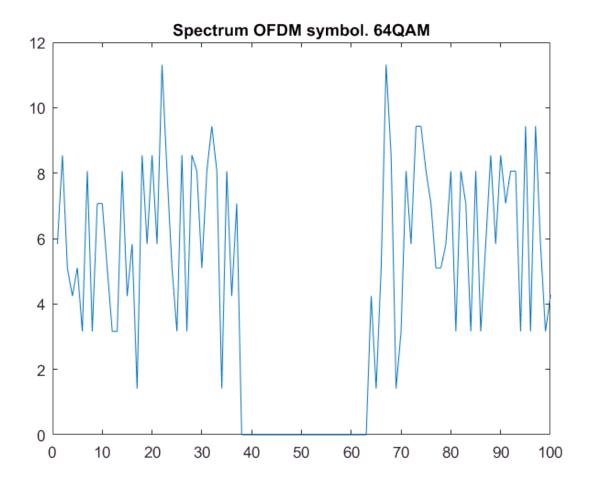
```
for k = 1:Nsymbol
    data_symbol_QPSK = fftshift([zeros(GB(1), 1);dataIQ_QPSK(((k-1)*Ncarrier(1)+1):k*Ncarrier(
end
plot(abs(data_symbol_QPSK));
axis([0 NFFT(1) 0 2]);
title('Spectrum OFDM symbol. QPSK');
```



```
for k = 1:Nsymbol
    data_symbol_16QAM = fftshift([zeros(GB(2), 1);dataIQ_16QAM(((k-1)*Ncarrier(2)+1):k*Ncarrier
end
plot(abs(data_symbol_16QAM));
axis([0 NFFT(2) 0 5]);
title('Spectrum OFDM symbol. 16QAM');
```



```
for k = 1:Nsymbol
    data_symbol_64QAM = fftshift([zeros(GB(3), 1);dataIQ_64QAM(((k-1)*Ncarrier(3)+1):k*Ncarrier
end
plot(abs(data_symbol_64QAM));
axis([0 NFFT(3) 0 12]);
title('Spectrum OFDM symbol. 64QAM');
```



Запись data_IQ(((k-1)*Ncarrier+1):k*Ncarrier) при условии Nsymbol = 1, означает "взять первые Ncarrier символов (1-225 к примеру). Для формировки следующего символа будут взяты (226 - 550).

Получаем временные сигналы каждой модуляции.

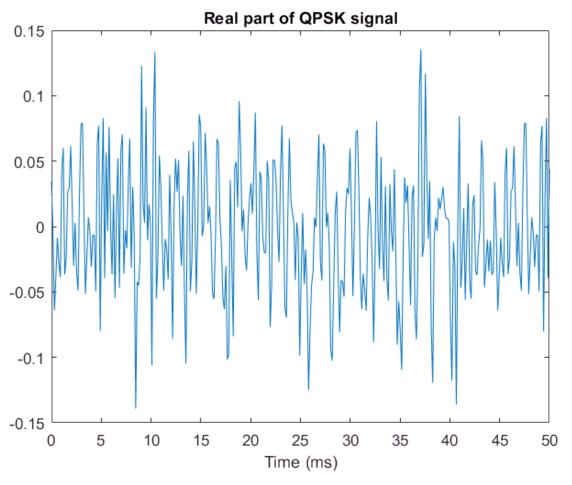
```
GI = GB; %% ?? sampels that repeat last symbol
t1 = [0:NFFT(1)+GI(1) - 1]*T/(NFFT(1)+GI(1) - 1)*1000;
data_symbol_t_QPSK = ifft(data_symbol_QPSK);
signal_time_QPSK = zeros(1, Nsymbol*(NFFT(1)+GI(1)));

t2 = [0:NFFT(2)+GI(2) - 1]*T/(NFFT(2)+GI(2) - 1)*1000;
data_symbol_t_16QAM = ifft(data_symbol_16QAM);
signal_time_16QAM = zeros(1, Nsymbol*(NFFT(2)+GI(2)));

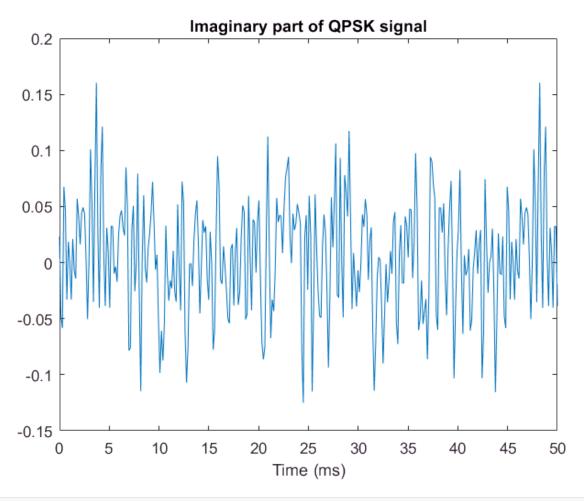
t3 = [0:NFFT(3)+GI(3) - 1]*T/(NFFT(3)+GI(3) - 1)*1000;
data_symbol_t_64QAM = ifft(data_symbol_64QAM);
signal_time_64QAM = zeros(1, Nsymbol*(NFFT(3)+GI(3)));
```

Копирование последнего символа в начало

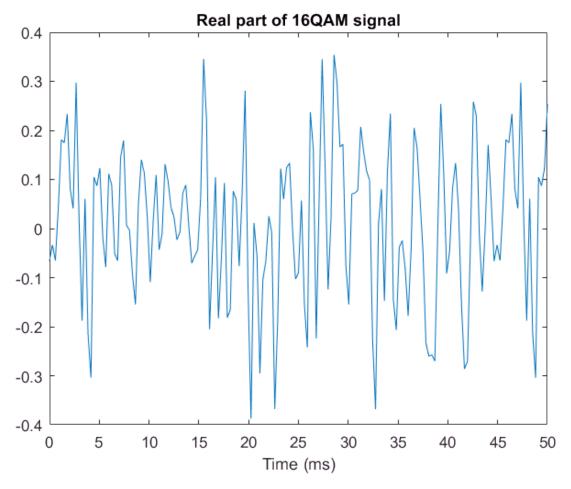
```
plot(t1, real(signal_time_QPSK));
title('Real part of QPSK signal');
xlabel('Time (ms)');
```



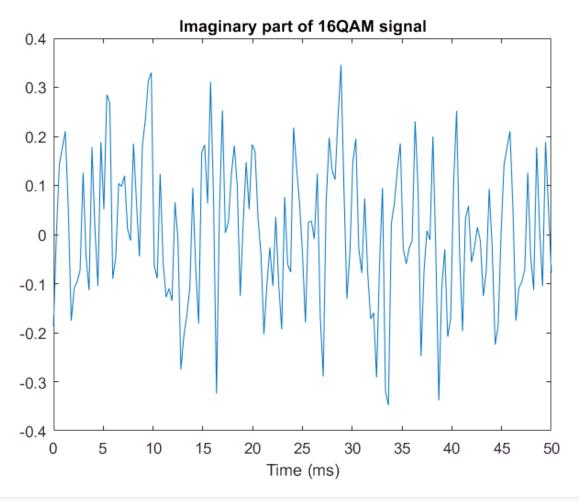
```
plot(t1, imag(signal_time_QPSK));
title('Imaginary part of QPSK signal');
xlabel('Time (ms)');
```



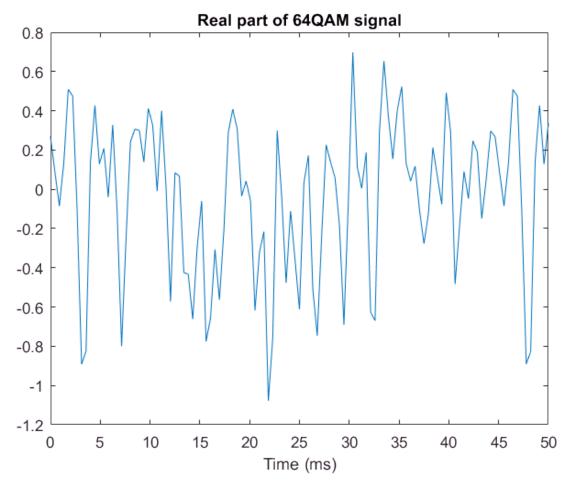
```
plot(t2, real(signal_time_16QAM));
title('Real part of 16QAM signal');
xlabel('Time (ms)');
```



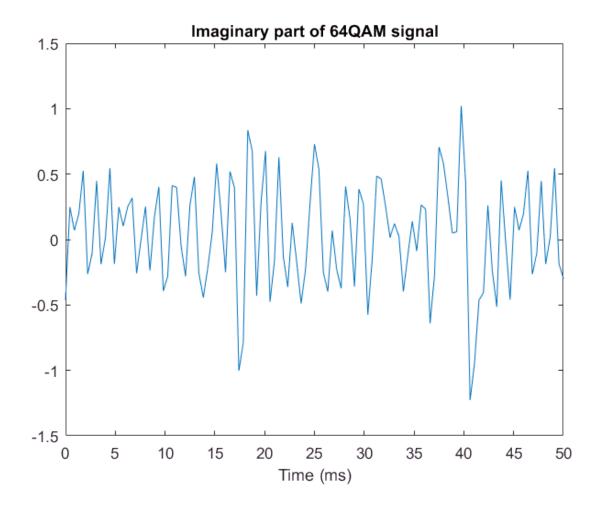
```
plot(t2, imag(signal_time_16QAM));
title('Imaginary part of 16QAM signal');
xlabel('Time (ms)');
```



```
plot(t3, real(signal_time_64QAM));
title('Real part of 64QAM signal');
xlabel('Time (ms)');
```



```
plot(t3, imag(signal_time_64QAM));
title('Imaginary part of 64QAM signal');
xlabel('Time (ms)');
```



Выводы

Каждый символ, каждая звезда созвездия несет в себе одновременно кодовую информацию и информацию о сигнале, которому соответсвует код. Звезда созвездия несет в себе информацию и о фазе, и амплитуде гармонического колебания. Т. е. набор символов разной частоты (для паралельной передачи) определяет СПЕКТР передаваемого сигнала. Передаваемый сигнал будет состоять из гармонических колебаний с амплитудой и фазой в соответствии с символом.

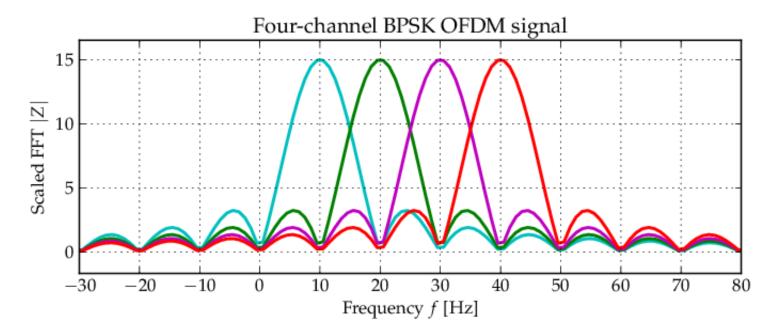
Из таких соображений были построены вышеуказанные спектры для сигналов разной модуляции.

- Как видно при модуляции QPSK амплитуда у всех одинаковая, а фазовую характеристику я не изображал. Звезды созвездия лежат на единичном круге, т.е. отличаются только фазой, значит спектр сходится с теорией.
- Для спектра 16-QAM модуляции видно 3 уровня амплитуды. Они соответствуют трем разноотдаленным квадратам созвездий. (+-1 +-1), (+-1/3 +-3/1), (+-3 +-3).
- Аналогично для спектра 64-QAM модуляции будет больше разных уровней амплитуды, от чего ширина спектра будет меньшей

Сигнал каждой модуляции занимает столько несущих частот:

- QPSK 300 несущих (225 несут информацию)
- 16-САМ 150 несущих (113 несут информацию)
- 64-САМ 100 несущих (75 несут информацию)

Ширина спектра модулированного сигнала зависит от Sr -symbol rate. Как видно из спектрограмм каждого модулированного сигнала ширина спектра - это приблизительно удвоенный Sr. Если принять скорость передачи символов для сигналов своей модуляции одинаковой, то и ширина спектра, что QPSK, так и 16- 64-QAM будут одинаковой. К примеру возьму Sr = 900, как в PГР №2. Тогда Ширина спектра занимаемая OFDM группой сигналов определяется как (NFFT * SpectrumWidth / 2)



Если учесть, что фильтрованый каждая модуляция занимает SpectrumWirth = 1800;

- QPSK 270 kHz
- 16-QAM 135 kHz
- 64-QAM 90 kHz

Из этих выводов можно заключить, что

• Модуляция 64-QAM несет больше всего информации с одного гармонического колебания, а значит для передачи того же объема данных за тот же промежуток времени сигнал с такой модуляцией займет минимальную полосу частот, по сравнению с вышенаписанными модуляциями.