Лабораторная работа №1. Дискретизация и квантование сигналов.

Третьяк Илья Дмитриевич (<u>Tretyak0ID@gmail.com</u>)
ПМ-31. Вариант 20 + 1==0+1=1 (mod 4)

Часть 1. Исследование эффектов дискретизации.

Цель работы:

Исследование влияния частоты дискретизации на спектр дискретных сигналов.

Ход работы:

1. Синтезировать конечный сигнал $x(t)=sin(2\pi
u_1 t)+sin(2\pi
u_2 t),\ 0\leq t\leq 1.$

Вариант 1 предполагает значения $u_1=20,\
u_2=67$. Для синтеза сигнала использовалась функция MATLAB GenerateSignal

```
function output_signal = GenerateSignal(t_min,t_max,t_step,nu)
%Функция генерации сигнала представляющего собой сумму синусов с набором
%частот nu (массив частот)

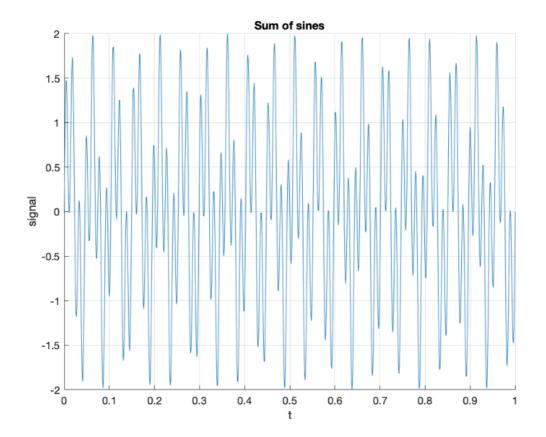
t = [t_min:t_step:t_max];
output_signal = sin(2*pi*nu(1).*t) + sin(2*pi*nu(2).*t);

hold on; grid on;
plot(t, output_signal)
title('Sum of sines'); xlabel('t'); ylabel('signal');
end
```

Для реализации в main-файле использовалась следующая реализация с иллюстрацией синтезированного сигнала:

```
clear; clc;
%Bxoдные-параметры-для-генерации-сигнала
t_min = 0;
t_max = 1;
t_step = 10^(-3);
nu = [20, 67];

%Генерация-сигнала
signal = GenerateSignal(t_min,t_max,t_step,nu);
```



2. Определить допустимые значения частоты дискретизации f_s для x(t).

Для определения частоты дискретизации исподьзуем соотношение $f_s>2F_{max}$. Тогда задача сводится к определению частоты F_{max} .

• Аналитически

$$S(\nu) = \int\limits_{-\infty}^{+\infty} \left[sin(2\pi\nu_1 t) + sin(2\pi\nu_2 t) \right] e^{-2\pi i \nu t} dt = \int\limits_{-\infty}^{+\infty} sin(2\pi\nu_1 t) e^{-2\pi i \nu t} dt + \int\limits_{-\infty}^{+\infty} sin(2\pi\nu_2 t) e^{-2\pi i \nu t} dt = \\ \frac{1}{2i} \int\limits_{-\infty}^{+\infty} \left(e^{2\pi i \nu_1 t} - e^{-2\pi i \nu_1 t} \right) e^{-2\pi i \nu t} dt + \frac{1}{2i} \int\limits_{-\infty}^{+\infty} \left(e^{2\pi i \nu_2 t} - e^{-2\pi i \nu_2 t} \right) e^{-2\pi i \nu t} dt = \\ \frac{1}{2i} \left(\int\limits_{-\infty}^{+\infty} e^{2\pi i (\nu_2 - \nu) t} dt + \int\limits_{-\infty}^{+\infty} e^{2\pi i (\nu_1 - \nu) t} dt - \int\limits_{-\infty}^{+\infty} e^{-2\pi i (\nu_2 + \nu) t} dt - \int\limits_{-\infty}^{+\infty} e^{-2\pi i (\nu_1 + \nu) t} dt \right) = \\ \frac{1}{2i} \left(\delta(\nu - \nu_2) + \delta(\nu - \nu_1) - \delta(\nu + \nu_2) - \delta(\nu + \nu_2) \right)$$

Отсюда можно заключить о том, что ненулевые значения частотный спектр исппледуемого сигнала принимает лишь в точках $\nu=\pm\nu_1$ и $\nu=\pm\nu_2$. Следовательно, носитель $S(\nu)$ это отрезок $[-max\{|\nu_1|,|\nu_2|\},max\{|\nu_1|,|\nu_2|\}]$. Окончательно получаем:

$$F_{max} = max\{|\nu_1|, |\nu_2|\} = max\{20, 67\} = 67$$

Следовательно допустимые значения частот $\{f_{\partial} \mid f_{\partial} > 2*67 = 134\}$.

3. Построить по отсчетам графики дискретного сигнала и его спектра при нескольких различных частотах дискретизации (больше и меньше граничной частоты дискретизации).

Для дискретизации сигнала была использована следующая функция:

```
function [dot, disc_signal] = SignalSamp(sampling_frequency, t_min, t_max, nu)
%Функция, производящая дискретизацию сигнала, при этом дискретизированный
%СИГНАЛ ДОЛЖЕН быть реализован в виде m-функции GenerateSignal

t_step = 1/sampling_frequency;
dot = [t_min:t_step:t_max];
disc_signal = GenerateSignal(t_min, t_max, t_step, nu);

hold on; grid on;
plot(dot, disc_signal, '.m');
title('Time domain, sampling frequency ', sampling_frequency);
legend('original signal', 'sampled signal', 'sampled dot')
end
```

Для нахождения спектра дискретного сигнала будем использовать самостоятельно реализованную в MATLAB функцию дискретного Фурье-преобразования (реализация работает для сигналов, у которых отсчеты расположены на положительной полуоси):

```
function frequency domain = FourierTransformSamp(time domain, sampling frequency, F max)
%Производит преобразование Фурье для дискретного сигнала, заданного набором
%отсчетов во временной области.
                    = 1/sampling_frequency;
    t_step
                      = [-F \max_{10} -10: 2*F \max_{1000} :F \max_{10} +10];
    frequency_domain = zeros(1,length(nu));
    for k = 1:length(time domain)
        frequency domain = frequency domain + time domain(k)*exp(-2*pi.*nu*(k-
1)*t step*j)*t step;
    end
    <sub>%</sub>АЧХ
    hold on; grid on;
    plot(nu,abs(frequency domain))
    xlabel('\nu'); ylabel('|S(\nu)|');
    title('Frequency domain')
end
```

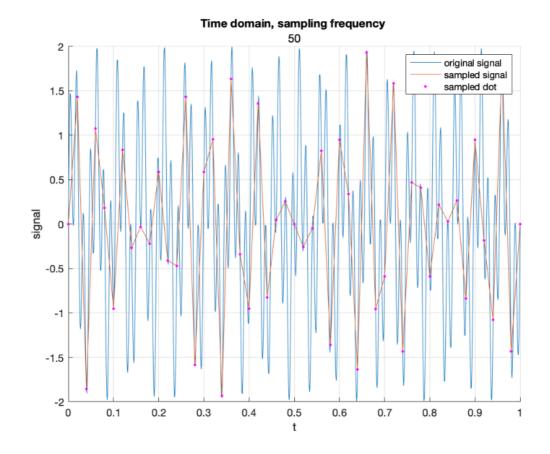
В main-файле приводим реализацию использования данной функции при частотах дискретизации: 50, 135 и 200.

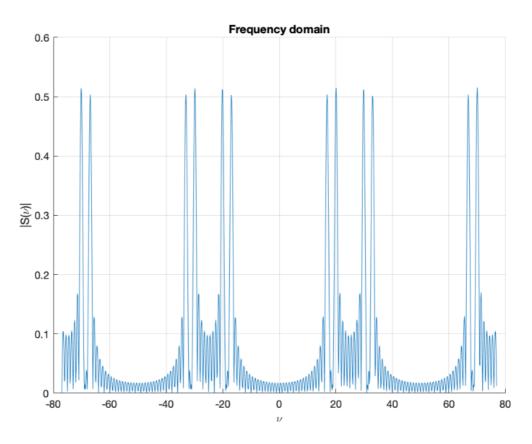
```
%TASK-1-PART-3-----
figure(2);
GenerateSignal(t_min,t_max,t_step,nu);
[dot_50, samp_signal_50] = SignalSamp(50,t_min,t_max,nu);
figure(3)
FourierTransformSamp(samp_signal_50, 50, max(nu(2),nu(1)));
figure(4);
```

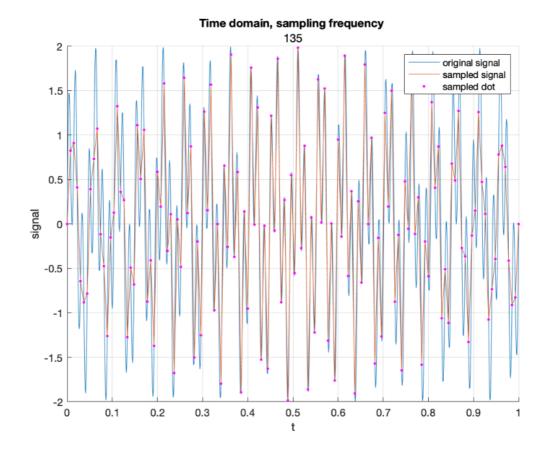
```
GenerateSignal(t_min,t_max,t_step,nu);
[dot_135, samp_signal_135] = SignalSamp(135,t_min,t_max,nu);
figure(5)
FourierTransformSamp(samp_signal_135, 135, max(nu(2),nu(1)));

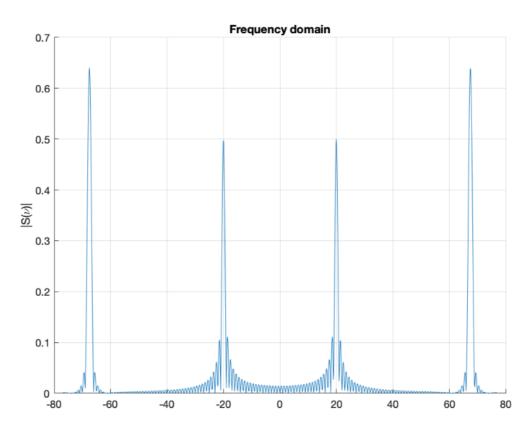
figure(6);
GenerateSignal(t_min,t_max,t_step,nu);
[dot_200, samp_signal_200] = SignalSamp(200,t_min,t_max,nu);
figure(7)
FourierTransformSamp(samp_signal_200, 200, max(nu(2),nu(1)));
```

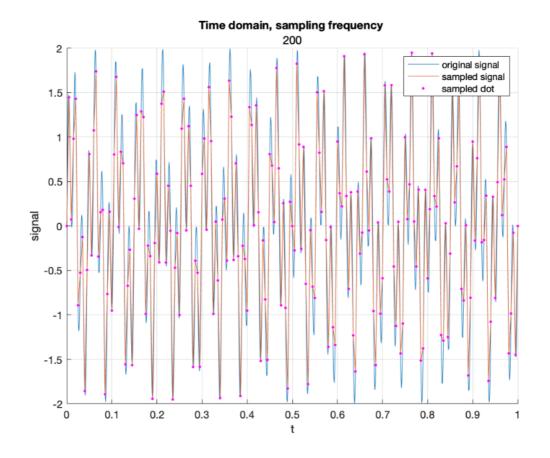
Получаем результат:

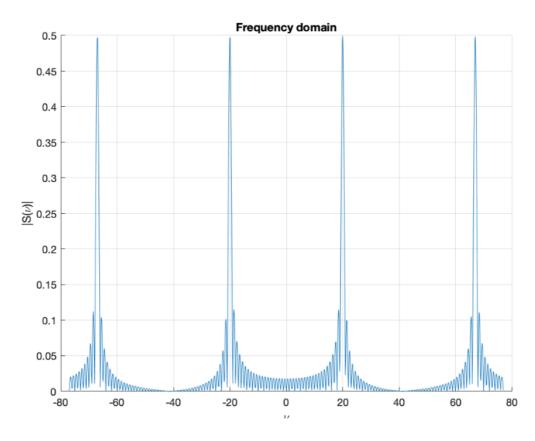












Вывод

При дискретизации сигнала важно было выбрать частоту дискретизации в соответствии с частотным критерием, после чего было выполнено построение при 3х различных частотах дискретизации - 50, 135, 200. При это частота дискретизации 50 не удовлетворяла частотному критерию, 135 удовлетворяла, но находилась почти на границе, а 200 удовлетворяла с излишком.

В этих условиях наблюдаем в чатотной области (а именно на графике амплитуды частотного спектра) 12 пиков, соотвествующих частоте дискретизации 50 и 4 пика, соответствующих частотам 135 и 200.

- На первых 2х изображениях (для чатоты 50) может наблюдать эффект наложения частот и подобный частотный спектр могут иметь несколько различных сигналов, дискретизации которых совпадают. От этого мы видим несколько значений частот, которые мог бы иметь сигнал с такими свойствами. Что конечно не отражает реальной картины.
- На последних 4х изрбражениях (для частот 135 и 200) имеем пики в значениях $\pm 20, \pm 67$, что в точночти соотвествует частотам синусов ν_1, ν_2 , входящих в исследуемый сигнал. Таким образом, удовлетворив частотному критерию выбора шага дискретизации мы получаем картину в точности соотвествующую реальности и очень хорошо описывающую исследуемый сигнал.

4. Иллюстрация эффекта наложения частот

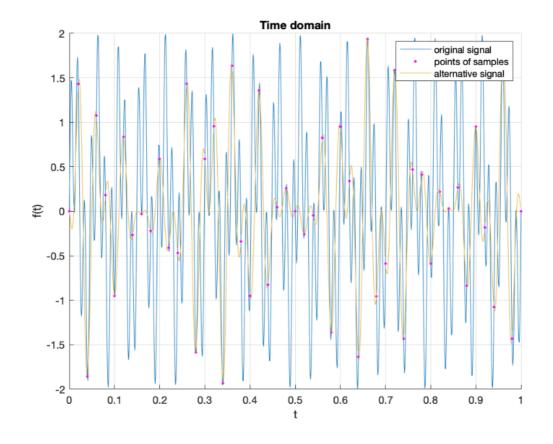
Для иллюстрации эффекта наложения частот была реализована и использована функция построения ряда Котельникова по набору отсчетов.

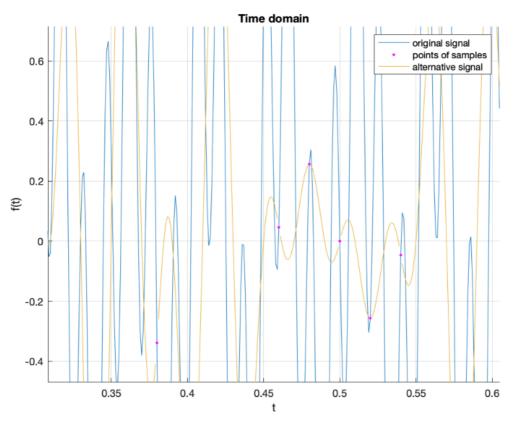
```
function series = KotelnikovSeries(set of samples, t min, t max, original step,
sampling_frequency)
%Функция восстанавливает сигнал по набору его отсчетов при помощи теоремы
%Котельникова (предполагает предварительное построение графиков исходного
%сигнала до дискретизации и набора отсчетов внешним образом)
    syms t
    t step = 1/sampling frequency;
          = [t min: t step: t max];
    KotelnikovSer = matlabFunction(sum(set_of_samples.*(sin(2*pi*sampling_frequency*(t-
kt)))./((2*pi*sampling frequency*(t-kt))));
           = [t_min: original_step :t_max];
    series = KotelnikovSer(t);
    hold on; grid on;
    plot(t,series);
    title('Time domain')
    xlabel('t'); ylabel('f(t)');
    legend('original signal', 'points of samples', 'alternative signal')
end
```

B main-файле применения этой функции к ншим условиям для частоты дискретизации 50 (ниже допустимой) выглядит следующим образом.

```
figure(8)
hold on; grid on;
plot([t_min: t_step: t_max], signal);
plot(dot_50, samp_signal_50, '.m')
alternative_signal = KotelnikovSeries(samp_signal_50, t_min, t_max, t_step, 50);
```

Получаем результат (2 рисунка в разном масштабе) - 2 сигнала: исходный и полученный при восстановлении с ряда Котельникова.





Видим, что в этом случае, вообще говоря, сигналы различны, однако их дискретизации совпадают полностью, и, как следствие, их дискретные спектры. Это и является иллюстрацией эффекта наложения частот, который произошел из-за недопустимо низкой частоты дискретизации сигнала.

5. Обработка изображений.

Реализация алгоритма простого выкалывания из матрицы изображения:

```
function output_image = BruteForceGouging(input_image, k)
%Грубое уменьшение частоты дискретизации изображения в n раз и вывод
%полученного изображения.

output_image = zeros(floor(size(input_image,1)/k), floor(size(input_image,2)/k), 3,

'uint8');
for i=1:size(output_image,1)
    for j=1:size(output_image,2)
        output_image(i, j, :) = input_image(floor(i*k), floor(j*k), :);
    end
end
imshow(output_image)
end
```

Применим:

```
image = imread('var1.png');
figure(10)
BruteForceGouging(image, 2);
im2 = imresize(image, 1./2);
figure(11)
imshow(im2)
figure(12)
BruteForceGouging(image, 3);
im3 = imresize(image, 1./3);
figure(13)
imshow(im3)
figure(14)
BruteForceGouging(image, 4);
im4 = imresize(image, 1./4);
figure(15)
imshow(im4)
```

Имеем результат обработки:



Слева - грубое выкалывание, справа - рещультат функции imresize().

Ясно видно, что поскольку при использовании функции imresize происходит дополнительная интерполяция в клетки матрицы, то изображения выглядят куда лучше грубого выбрасывания.

Часть 2. Исследование эффектов квантования.

Цель работы

Исследование влияния параметров квантования на качество сигналов, изучение статистических аспектов квантования.

Ход работы:

1. Синтезируем случайный дискретный сигнал x(k), состоящий из нескольких сотен отсчетов с одинаковым равномерным распределением. Построим по отсчетам его график.

Для генерации сигнала была использована функция:

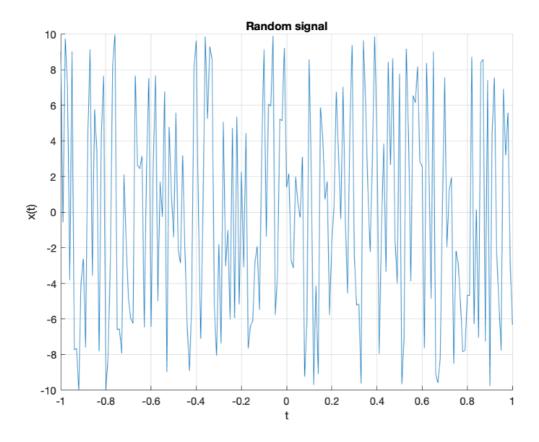
```
function signal = GenerateRandomSignal(count_set, x_min, x_max)
%Генерация случайного равномерно распределенного на отрезке [x_min, x_max]
%сигнала, заданного на отрезке count_set + построение графика.

signal = unifrnd(x_min,x_max,1,length(count_set));

hold on;grid on;
plot(count_set,signal);
title('Random signal');
xlabel('t'); ylabel('x(t)');
end
```

Реализация использования данной функции выглядит следующим образом:

Получаем результат:



2. Проведем равномерное квантование данного сигнала.

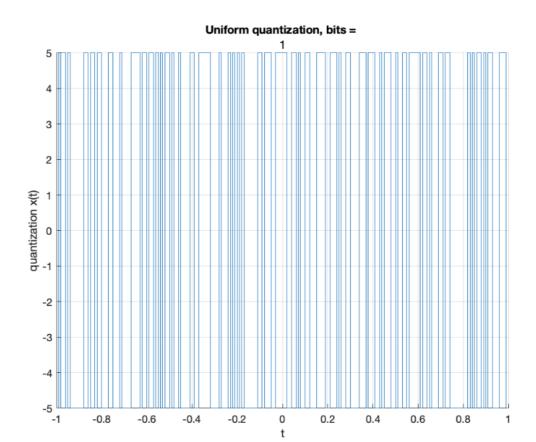
Функция равномерного квантования сигнала на k бит выглядит реализована следующим образом:

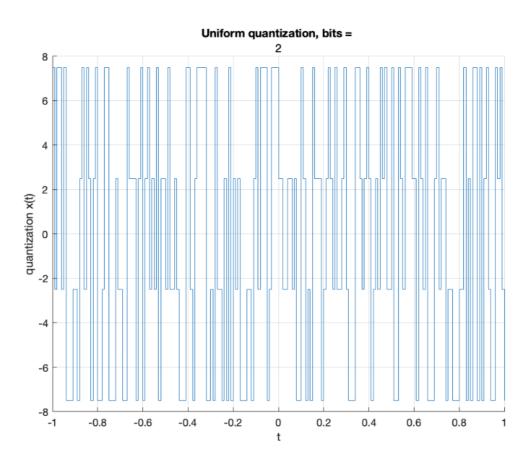
```
function output_signal = UniformQuantization(original_signal, count_set, bits, x_min, x_max)
%Функция равноерного квантования дискретного сигнала и построение графика
%квантованного сигнала
                            = 2^bits;
       q_step
                            = (x_max-x_min)/N;
        output_signal
                            = zeros(1,length(count_set));
        for i=1:length(original_signal)
            1 = floor(original_signal(i)./q_step);
            if ((mod(original\_signal(i), q\_step) == 0) && (1 > 0))
                1 = 1 - 1;
            end
            output_signal(i) = q_step.*(2.*1 + 1)./2;
        end
       hold on; grid on;
        stairs(count_set, output_signal);
        title('Uniform quantization, bits = ', bits);
        xlabel('t'); ylabel('quantization x(t)');
end
```

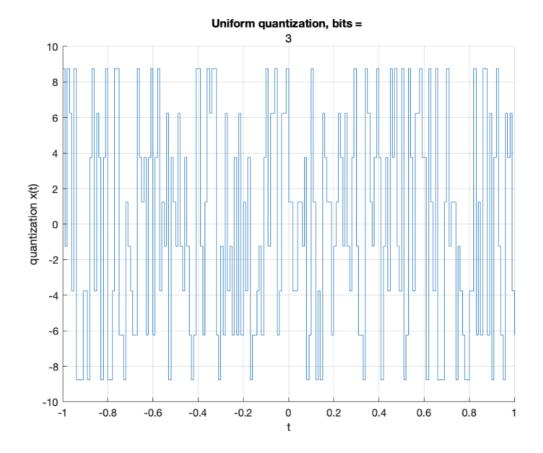
Ее применение:

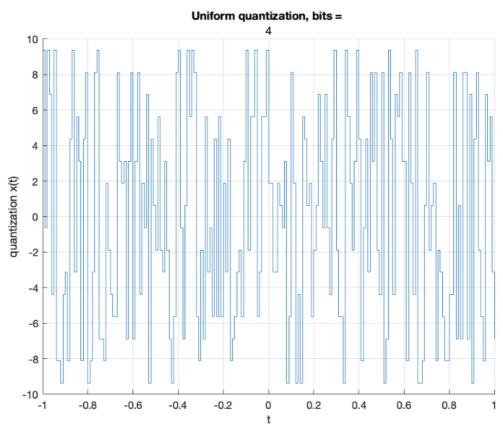
```
quantorization_signal = zeros(length(original_signal), 8);
for k = 1:1:8
    figure(k+1)
    quantorization_signal(:,k) = UniformQuantization(original_signal, count_set, k, x_min,
x_max);
end
```

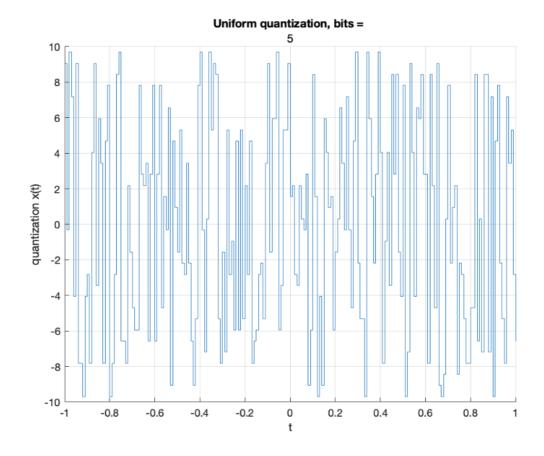
Результат работы:

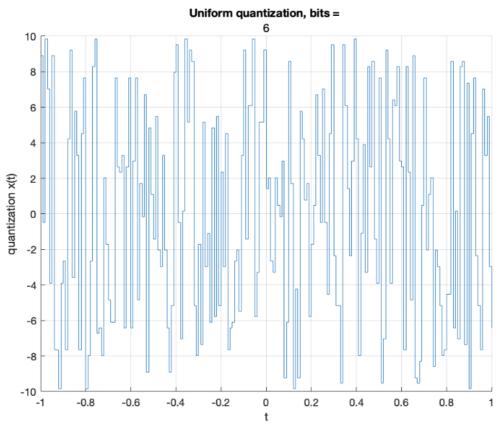


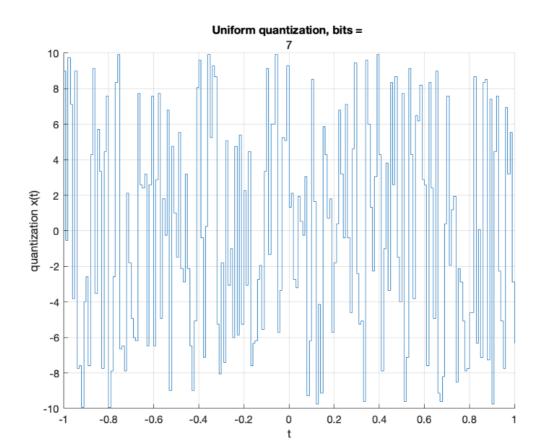


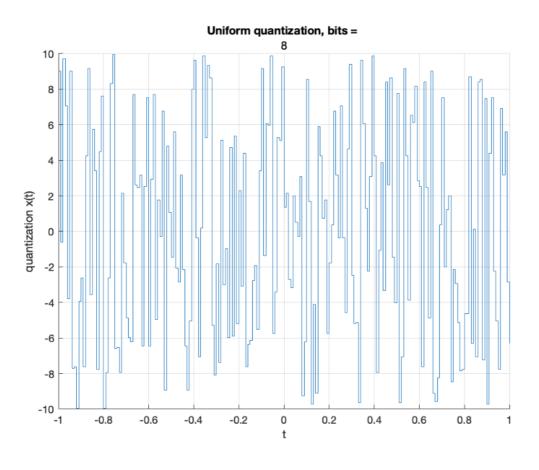












3. Эксперементальная оценка ошибки квантования

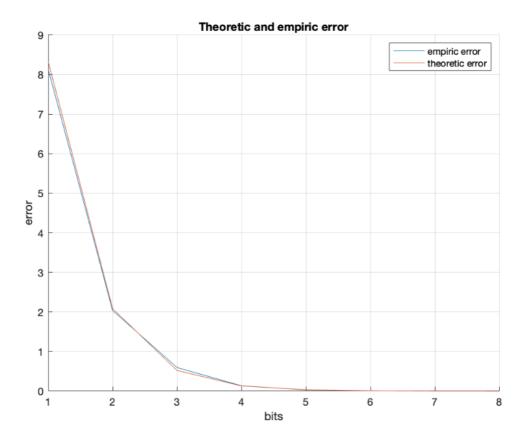
Реализуем функцию, анализирующую квантованый и оригинальный сигналы и оценивающую ошибку квантования:

```
function [error_empiric, error_theoretic] = QuantizationError(original_signal,
quantorization signal, x min, x max)
%Анализ ошибки квантования: вычисление эмпирической и теоретической ошибок
%равномерного квантования, построение графиков
    error_empiric = zeros(1,length(quantorization_signal(:,1)));
    error_theoretic = zeros(1,length(quantorization_signal(:,1)));
    for k = 1:1:length(quantorization_signal(:,1))
        error_empiric(k) = sum((original_signal-
quantorization_signal(k,:)).^2)./length(original_signal);
        error_theoretic(k) = ((x_max-x_min)/2^k)^2/12;
    end
    hold on; grid on;
    plot([1:length(error_empiric)], error_empiric);
    plot([1:length(error_theoretic)], error_theoretic);
    xlabel('bits'); ylabel('error');
    title('Theoretic and empiric error');
    legend('empiric error', 'theoretic error');
end
```

Применение этой функции к нашей задаче:

```
figure(10)
[error_empiric, error_theoretic] = QuantizationError(original_signal, quantorization_signal,
x_min, x_max)
```

Получаем результат:



```
error empiric = 1×8
    8.1375
               2.0372
                          0.5944
                                               0.0290
                                                           0.0080
                                                                     0.0021
                                                                                0.0006
                                     0.1339
error theoretic = 1 \times 8
    8.3333
               2.0833
                                                                                0.0005
                          0.5208
                                     0.1302
                                               0.0326
                                                           0.0081
                                                                      0.0020
```

Вывод Теоретическая и эмпирическая ошибки почти не отличимы друг от друга, при разном количестве бит, используемых для квантования сигнала доминирующее положение в точности чередуется. Что касается зависимости от количесвта используемыз бит, то ясно видно, что с ростом этого количества величина ошибки уменьшается.

4. Анализ SNR ошибки квантования

Аналогичным образом напишем функцию, но использующую другую меру ошибки квантования:

```
function error_empiric = QuantizationErrorSNR(original_signal, quantorization_signal, x_min,
x_max)
% Анализ ошибки квантования: вычисление SNR ошибки
% равномерного квантования, построение графика

error_empiric = zeros(1,length(quantorization_signal(:,1)));

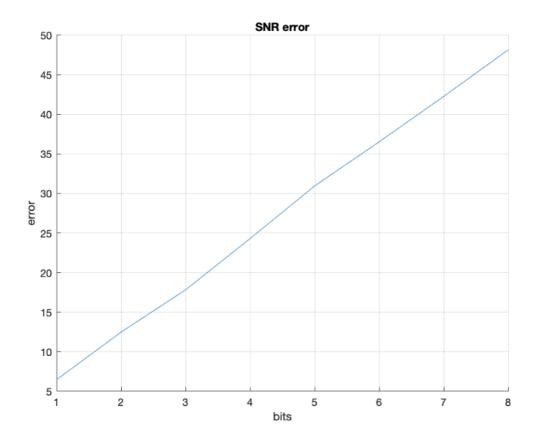
for k = 1:1:length(quantorization_signal(:,1))
    A_signal = sqrt(sum(original_signal.^2))/length(original_signal);
    A_noise = sqrt(sum((original_signal-
quantorization_signal(k,:)).^2))/length(original_signal);
    error_empiric(k) = 20*log10(A_signal/A_noise);
    error_theoretic(k) = ((x_max-x_min)/2^k)^2/12;
```

```
hold on; grid on;
plot([1:length(error_empiric)], error_empiric);
xlabel('bits'); ylabel('error');
title('SNR error');
end
```

Применения к нашему моделированию:

```
figure(11)
error_SNR = QuantizationErrorSNR(original_signal, quantorization_signal, x_min, x_max)
```

Итог:



```
error_SNR = 1×8
6.4673 12.4818 17.8315 24.3029 30.9486 36.5258 42.2634 48.1535
```

Вывод: Наблюдаем похожую ситуацию, с увеличеснием количества бит квантования шибки уменьшается. Однако, куда интереснее то, что график имеет линейный вид, это позволяет судить о скорости убывания ошибки квантования, а именно - она убывает как $O(bits^{10})$.

5. Нормальный дискретный случайный сигнал

Функция генерации выглядит следующим образом:

```
function output_signal = GenerateRandomNormalSignal(m, sigma, count_set)
%Генерация случайного дискретного равномерно распределенного случайного
%сигнала.

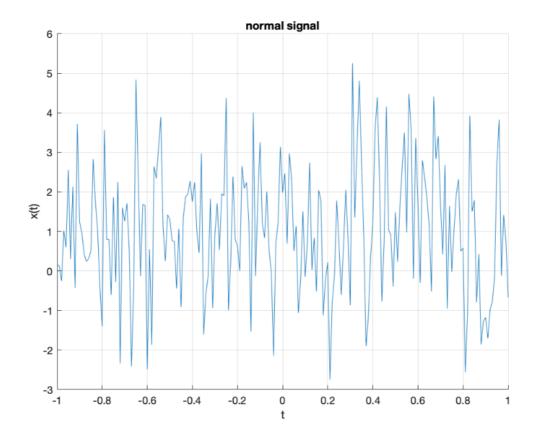
output_signal = m + sqrt(sigma).*randn(1, length(count_set));

hold on; grid on;
plot(count_set, output_signal);
xlabel('t'); ylabel('x(t)');
title('normal signal');
end
```

Собственно генерация:

```
m = 1; sigma = 2;
figure(12)
normal_signal = GenerateRandomNormalSignal(m, sigma, count_set);
```

Результат:



6. Параметры оптимального квантоватеня Ллойда-Макса

Опишем функцию, способную вычислять параметры квантователя Ллойда-Макса для произвольного нормального распределения:

```
function [t_new, d_new] = LloidMaksForNormal(t, d, m, sigma)
%Вычисляет параметры квантователя Ллоида-Макса для нормального
%распределения с произвольными параметрами
t_new = zeros(1,length(t));
```

Применим в нашем моделировании:

```
% При использовании 1 бита на отсчет (2 уровня):
t1 = [-inf 0 inf];
d1 = [-0.7979 \ 0.7979];
% При использовании 2 бит на отсчет(4 уровня):
t2 = [-\inf -0.9816 \ 0 \ 0.9816 \ \inf];
d2 = [-1.5104 -0.4528 0.4528 1.5104];
% При использовании 3 бит на отсчет (8 уровней):
t3 = [-\inf -1.7479 -1.05 -0.5005 0 0.5005 1.05 1.7479 inf];
d3 = [-2.1519 -1.3439 -0.756 -0.2451 0.2451 0.756 1.3439 2.1519];
% При использовании 4 бит на отсчет (16 уровней):
t4 = [-inf -2.4008 -1.8435 -1.4371 -1.0993 -0.7995 -0.5224 -0.2582 0 0.2582 0.5224 0.7995 1.0993
1.4371 1.8435 2.4008 inf];
1.2562 1.618 2.069 2.7326];
[t1 new,d1 new] = LloidMaksForNormal(t1,d1,m,sigma)
[t2_new,d2_new] = LloidMaksForNormal(t2,d2,m,sigma)
[t3_new,d3_new] = LloidMaksForNormal(t3,d3,m,sigma)
[t4_new,d4_new] = LloidMaksForNormal(t4,d4,m,sigma)
```

Получим результат:

```
t1 \text{ new} = 1 \times 3
 -Inf 1 Inf
d1 \text{ new} = 1 \times 2
   -0.5958 2.5958
t2 new = 1 \times 5
     -Inf -0.9632 1.0000 2.9632 Inf
d2 new = 1 \times 4
   -2.0208
            0.0944 1.9056
                                    4.0208
t3 \text{ new} = 1 \times 9
      -Inf -2.4958 -1.1000
                                 -0.0010
                                             1.0000 2.0010
                                                                    3.1000
                                                                              4.4958
                                                                                            Inf
d3 new = 1 \times 8
   -3.3038 -1.6878
                      -0.5120
                                    0.5098
                                              1.4902
                                                         2.5120
                                                                    3.6878
                                                                               5.3038
```

```
t4_new = 1×17

-Inf -3.8016 -2.6870 -1.8742 -1.1986 -0.5990 -0.0448 0.4836 1.0000

1.5164 2.0448 2.5990 3.1986 3.8742 4.6870 5.8016 Inf

d4_new = 1×16

-4.4652 -3.1380 -2.2360 -1.5124 -0.8846 -0.3136 0.2240 0.7432 1.2568

1.7760 2.3136 2.8846 3.5124 4.2360 5.1380 6.4652
```

7. Оптимальное квантование сигнала x(k), используя от 1 до 4x битов на отсчет

По-традиции организуем вычисления в виде m-функции:

```
function quant = OptimalLloydMaxQuantizer(original_signal, t, d, count_set)
%Производит оптимальное квантование Ллойда-Макса с заданным числом битов на
%ОДИН ОТСЧЕТ, КОТОРОЕ ОПРЕДЕЛЯЕТСЯ В ЗАВИСИМОСТИ ОТ ПЕРЕДАВАЕМЫХ ПАРАМЕТРОВ
%КВАНТОВАТЕЛЯ

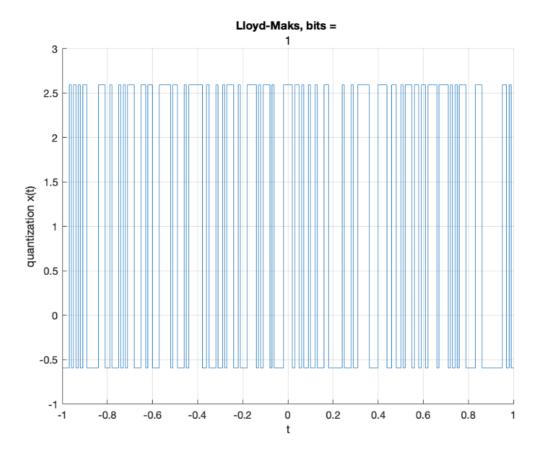
len = length(original_signal);
quant = zeros(1, len);
for i=1:len
    v = sum(original_signal(i) > t);
    quant(i) = d(v);
end

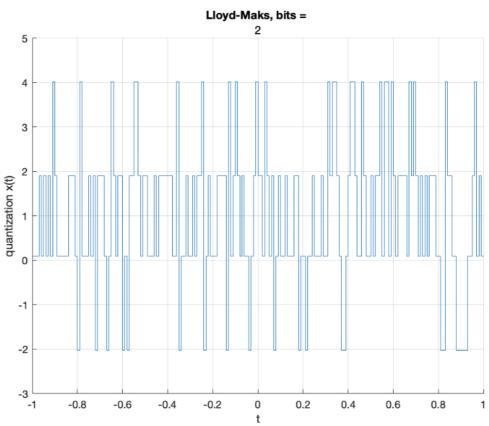
hold on; grid on;
stairs(count_set, quant)
title('Lloyd-Maks, bits = ', log2(length(d)))
xlabel('t'); ylabel('quantization x(t)')
end
```

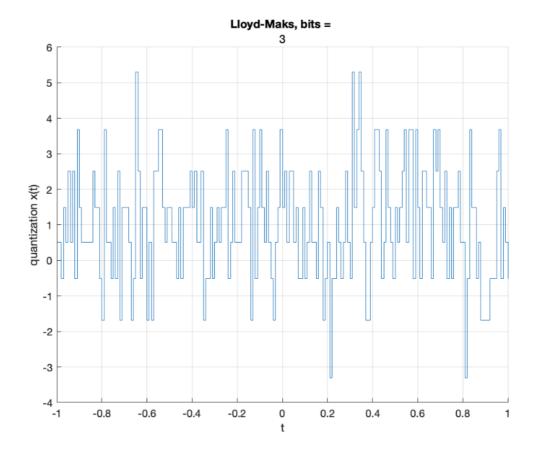
Далее применим к смоделированному сигналу:

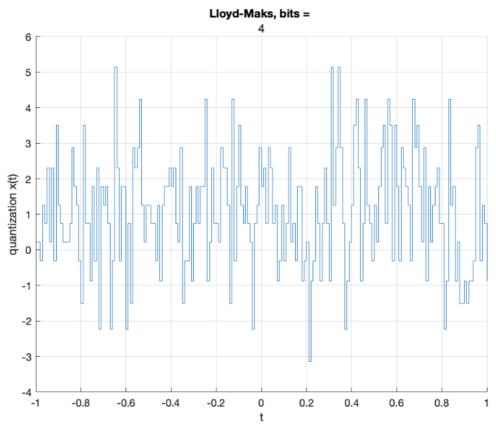
```
figure(13)
OptimalLloydMaxQuantizer(normal_signal, t1_new, d1_new, count_set);
figure(14)
OptimalLloydMaxQuantizer(normal_signal, t2_new, d2_new, count_set);
figure(15)
OptimalLloydMaxQuantizer(normal_signal, t3_new, d3_new, count_set);
figure(16)
OptimalLloydMaxQuantizer(normal_signal, t4_new, d4_new, count_set);
```

Получим результат:









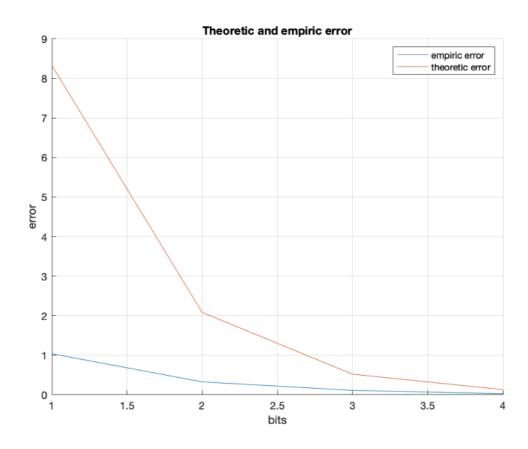
8. Определение ошибки оптимального квантования Ллойда-Макса

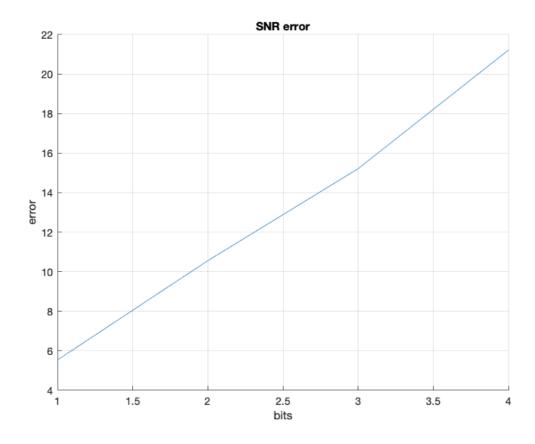
Используем уже реализованные функции анализа эмпирических и теоретических ошибок, а также SNR.

```
figure(17)
[error_empiric_norm, error_theoretic_norm] = QuantizationError(normal_signal,
  quantorization_signal_norm, x_min, x_max)

figure(18)
error_SNR_norm = QuantizationErrorSNR(normal_signal, quantorization_signal_norm, x_min, x_max)
```

Имеем:





```
error_empiric_norm = 1×4
    1.0386    0.3267    0.1118    0.0281

error_theoretic_norm = 1×4
    8.3333    2.0833    0.5208    0.1302

error_SNR_norm = 1×4
    5.5353    10.5582    15.2150    21.2175
```

Вывод:

По первому графику можно заметить, что при маленьеом числе битов, использованных при квантовании эмпирическая ошибка получается куда меньше теоретической, можно выдвинуть гипотезу о том, что это не случайность и оптимальное квантование действительно всегда дает меньшую ошибку. (для большей уверенности в этой гипотезе стоит посмотреть на ошибки, полученные равномерным квантованием для этого конкретного сигнала). Второй график может свидетельствовать о наличии более выстрого убывания ошибки.

9. Сравнение ошибок равномерного квантования и оптимального квантования Ллойда-Макса

Для этого применим равномерное квантование к "нормально-распределенному" сигналу и посчитаем ошибки.

```
quantorization_signal_un = zeros(4,length(original_signal));
for k = 1:1:4
    figure(18+k)
    quantorization_signal_un(k,:) = UniformQuantization(normal_signal, count_set, k, x_min,
x_max);
end
figure(23)
[error_empiric_un, error_theoretic_un] = QuantizationError(normal_signal,
quantorization_signal_un, x_min, x_max)

figure(24)
error_SNR_un = QuantizationErrorSNR(normal_signal, quantorization_signal_un, x_min, x_max)
```

Имеем

error_empiric_norm	error_empiric_un
1.0386	13.2747
0.3267	2.2324
0.1118	0.5218
0.0281	0.1213
error_theoretic_norm	error_theoretic_un
8.3333	8.3333
2.0833	2.083
0.5208	0.5208
0.1302	0.1302
error_SNR_norm	error_SNR_un
5.5353	-5.5302
10.5582	2.2122
15.2150	8.5252
21.2175	14.8613

Вывод:

Гипотеза подтверждается, оптимальное квантование действительно дает куда меньшую величину ошибки, нежели равномерное.