МИНИСТЕРСТВО НАУКИ И ВЫСШЕГО ОБРАЗОВАНИЯ РОССИЙСКОЙ ФЕДЕРАЦИИ

федеральное государственное автономное образовательное учреждение высшего образования

«САНКТ-ПЕТЕРБУРГСКИЙ ГОСУДАРСТВЕННЫЙ УНИВЕРСИТЕТ АЭРОКОСМИЧЕСКОГО ПРИБОРОСТРОЕНИЯ»

	КАФЕДРА №25	
ОТЧЕТ ЗАЩИЩЕН С ОЦЕН	ІКОЙ	
ПРЕПОДАВАТЕЛЬ		
должность, уч. степень, звание		H.В.Степанов инициалы, фамилия
Acamico 12, y 1. 0001012, 02111110	подпись, дата	
отчет о.	ЛАБОРАТОРНОЙ РАБО	OTE № 4
МОДЕЛИРОВАНИ	ІЕ ОПТИМАЛЬНОГО П	РИЕМНИКА
ДИСКРЕТНЫХ СИГНАЛ	ОВ В КАНАЛЕ С АДДИ	ТИВНЫМ БЕЛЫМ
ГАУ	ССОВСКИМ ШУМОМ	
по курсу	: ОБЩАЯ ТЕОРИЯ СВЯ	[ЗИ
СТУДЕНТ ГР. № 3031		И.А.Пастушок

подпись, дата

инициалы, фамилия

номер группы

Цель работы: промоделировать работу оптимального приемника дискретных сигналов в канале с аддитивным белым гауссовским шумом.

Вариант I.2

Дано: f0 = 1650 Гц; f1 = 1950 Гц; V_{mod} = 300 Бод; V_{inf} = 300 бит/с; частотная модуляция

Определение периода сигнала: $V_{mod} = \frac{1}{T} = > T = \frac{1}{300}$

Определение количества сигналов: $V_{inf} = \frac{\log_2 q}{T} = > q = 2$

Правило оптимального приема

Пусть сигналы из множества $\{si(t)\}$, используемые для передачи и заданные на интервале [0,T], имеют равновероятное распределение Pi=1/q, для $Bcex=0,1,\ldots,q-1$. Тогда сигнал на выходе канала с аддитивным белым гауссовским шумом (АБГШ) имеет вид:

r(t) = si(t) + n(t), где — множество сигналов, используемых для передачи, $n(t) - A F \Gamma III$ со спектральной плотностью N0/2. (1.1)

Множество сигналов при частотной модуляции: $S_i(t) = \begin{cases} A*\cos(2*pi*fi*t), \text{если } 0 < t < T \\ 0, \text{ в противном случае} \end{cases} \tag{1.2}$

Задача приемника состоит в определении номера переданного сигнала по принятому сигналу $\mathbf{r}(\mathbf{t})$. Пусть $\hat{\imath}-$ решение, принятое приемником относительно номера переданного сигнала, $\mathbf{i}=0,\ 1,\ \dots, q-1$. При этом возможно, что решение приемника будет ошибочным, то есть $\mathbf{i}\neq\hat{\imath}$. Оптимально построенный приемник обеспечивает наименьшую вероятность ошибки = $\Pr[\mathbf{i}\neq\hat{\imath}\neq\hat{\imath}|\mathbf{i}]$.

Построение принятого сигнала

Базисные функции:
$$\varphi_j(t) = \begin{cases} \sqrt{\frac{2}{T}}\cos{(2*pi*fj*t)}, & 0 < t < T \\ 0, \text{в противном случае} \end{cases}$$

Множество сигналов $\{Si(t)\}$ можно рассматривать в виде множества сигнальных точек $\{Si\}$ в D-мерном пространстве, где Si = (Si1, Si2...SiD). Вещественные коэффициенты разложения Sij вычисляются по формуле:

$$S_{ij} = \int_0^T S_i(t) \varphi_j(t) dt$$

Разложение принятого сигнала r(t) и шума n(t):

$$r_i = (r, \varphi_i) = \int_0^T r(t)\varphi_j(t)dt$$

$$n_i = (n, \varphi_i) = \int_0^T n(t)\varphi_j(t)dt$$

Определение оптимального приема

Так как сигналы передаются равновероятно, оптимальное решающее правило задается правилом максимального правдоподобия, то есть:

$$\hat{i} = \arg\min d(r, s_i)$$

$$0 <= i <= q-1$$

Оно означает, что в канале с АБГШ при равновероятном использовании сигналов оптимальное решение принимается по критерию минимума евклидова расстояния.

Также построение оптимального приемника может основываться на нахождении угла, которому принадлежит принятый сигнал r(t).

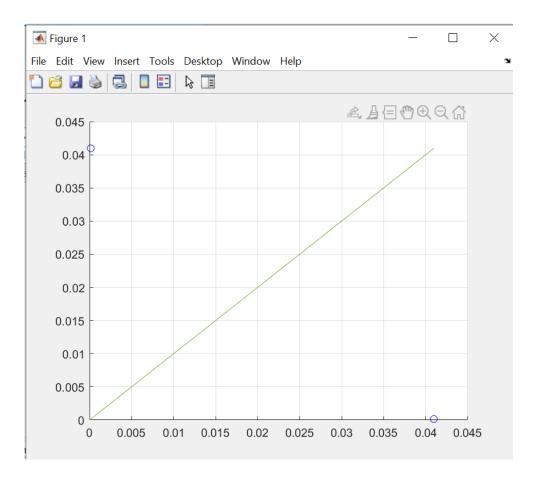


Рисунок 1: Сигнальное созвездие

Моделирование передачи по каналу

Процесс моделирования состоит в многократном выполнении следующих шагов:

- случайным образом равновероятно выбирается номер сигнала, подлежащего передаче
 - получение сигнала r(t) на выходе канала согласно равенству (1.1)
- для принятого сигнала с использованием базисных функций получаем вектор $\mathbf{r}=(\mathbf{r}\mathbf{1},\,\mathbf{r}\mathbf{2})$
 - находим, к какой части сигнального пространства относится
 - делаем вывод о том, попал ли сигнал в верную область

Затем оценивается вероятность ошибки. При большом числе испытаний эта оценка должна быть близка к истинной вероятности ошибки или к ее

верхней границе. Указанные шаги выполняются для нескольких значений отношения сигнал/шум. Сравним полученную вероятность ошибки с теоретической верхней границей вероятности ошибки, которая определяется по формуле:

$$P_e \leq Q\left(\sqrt{\frac{E}{N_0}}\sin\left(\frac{pi}{q}\right)\right)$$

Q-функция определяется по формуле:

$$Q(x) = \int_{x}^{\infty} \frac{1}{sqrt(2pi)} e^{\frac{(-z)^{2}}{2}} dz$$

Результаты

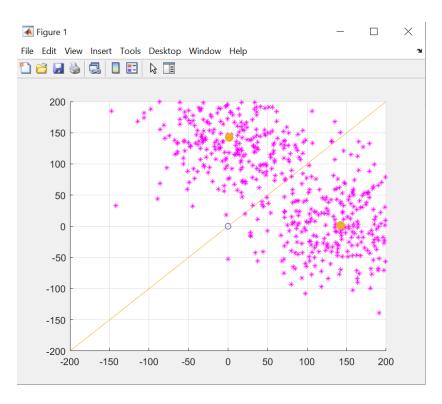


Рисунок 2: Облако рассеивания для snr == 6

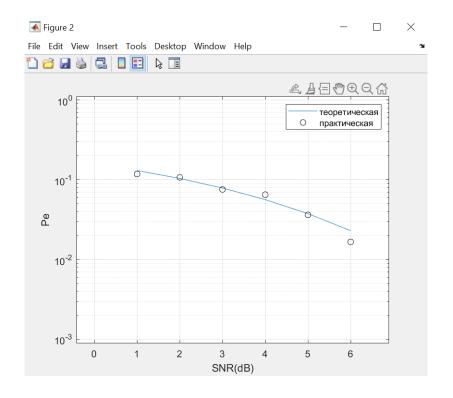


Рисунок 3: График теоретической и практической вероятностей ошибок от значения соотношения сигнала/шум

Вывод

В данной лабораторной работе был промоделирован канал с аддитивным белым гауссовским шумом. Был разработан приёмник, реализующий алгоритм оптимального приёма. Промоделировав работу приемника, построили облако рассеивания. Была рассчитана теоретическая вероятность ошибки для разных значений отношения сигнал/шум. Для тех же значений отношения сигнал/шум были сосчитаны практические значения вероятности ошибки. На графиках видно, что практические значения очень близки к теоретическим рассчитанным значениям. Вероятность ошибки при увеличении отношения сигнал/шум уменьшается.