

МИНИСТЕРСТВО ОБРАЗОВАНИЯ И НАУКИ РФ

Федеральное государственное автономное образовательное учреждение высшего образования "Национальный исследовательский университет ИТМО"

ФАКУЛЬТЕТ ПРОГРАММНОЙ ИНЖЕНЕРИИ И КОМПЬЮТЕРНОЙ ТЕХНИКИ





Содержимое

1 Цель и описание работы

1.1 Цель работы

Изучение методов физического и логического кодирования, используемых в цифровых сетях передачи данных.

1.2 Краткое описание работы

В процессе выполнения УИР необхходимо:

- выполнить физическое и логическое кодирование исходного сообщения не менее, чем тремя методами кодирования, выбрав из множества: NRZ, RZ, AMI, MLT-3, NRZI, PAM-5, манчестерский и дифференциальный манчестерский код;
- рассчитать частотные характеристики сигналов, формируемых для передачи исходного сообщения, а также требуемую полосу пропускания канала связи;
- провести качественный и количественный сравнительный анализ рассмотренных методов кодирования, выявить и сформулировать достоинства и недостатки;
- выбрать наилучший метод для передачи полного сообщения.

2 Формирование сообщения

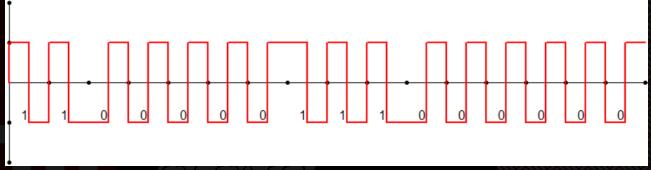
Исходное сообщение: БА

В шестнадцатеричном коде: C1 C0 В двоичном коде: $1100\ 0001\ 1100\ 0000$ Длина сообщения: $2\ байт\ (16\ бит)$

3 Физическое кодирование исходного сообщения

Пропускная способность канала: 100 Мбит/с

3.1 Манчестерский код:



В шестнадцатеричном коде: А5 56 А5 55

• Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
m B} = C = 100~{
m M}$ Гц

ullet Нижняя граница: $f_{ exttt{H}}=rac{C}{2}=50 \ ext{M}\Gamma$ ц

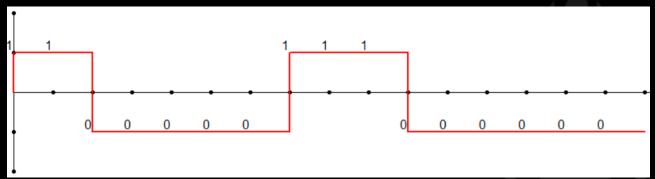
• Ширина спектра: $S = f_{\scriptscriptstyle \rm B} - f_{\scriptscriptstyle \rm H} = 50$ МГц

ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}} = rac{f_{ ext{\tiny B}} + f_{ ext{\tiny H}}}{2} = 75 \ ext{М} \Gamma ext{Ц}$

• Средняя частота: $f_{\rm cp} = \frac{26 \cdot f_{\rm B} + 6 \cdot f_{\rm H}}{32} = 90,625 \ {\rm M}$ Гц

• Полоса пропускания: 50 МГц $(F \ge S)$

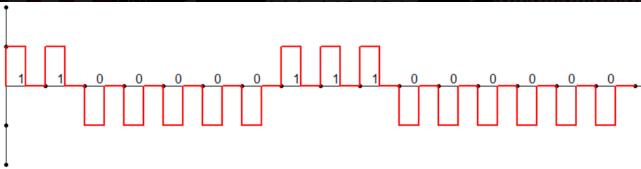
3.2 Потенциальный код (NRZ):



В двоичном коде: $11000001\ 11000000$ В шестнадцатеричном коде: $C1\ C0$

- Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle \mathrm{B}} = C/2 = 50$ МГц
- Нижняя граница: $f_{\rm H} = C/12 = 8,334~{
 m M}$ Гц
- Ширина спектра: $S=f_{\scriptscriptstyle \rm B}-f_{\scriptscriptstyle \rm H}=41,666~{\rm M}$ Гц
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{ ext{\tiny B}}+f_{ ext{\tiny H}}}{2}=29,167$ МГц
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{rac{2\cdot f_0}{2}+rac{3\cdot f_0}{3}+rac{5\cdot f_0}{5}+rac{6\cdot f_0}{6}}{16}=12,5$ МГц
- Полоса пропускания: 42 МГц ($F \ge S$)

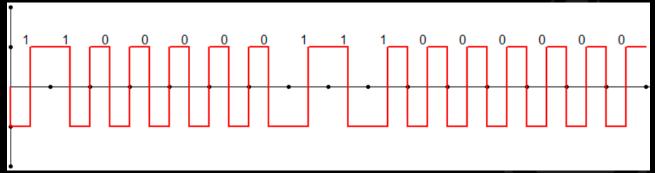
3.3 Биполярный импульсный код (RZ):



В двоичном коде: 11000001 11000000 В шестнадцатеричном коде: С1 С0

- Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m B}=C=100~{
 m M}\Gamma$ ц
- ullet Нижняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m H}=rac{C}{2}=50$ М Γ ц
- ullet Ширина спектра: $S=rac{C}{2}=50$ МГц
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}} = rac{f_{ ext{\tiny B}} + f_{ ext{\tiny H}}}{2} = 75 \ ext{М} \Gamma ext{ц}$
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{39\cdot f_{
 m a}+9\cdot rac{f_{
 m B}}{9}}{48}=100~{
 m M}$ Гц
- Полоса пропускания: 50 МГц (F>S)

3.4 Дифференциальный Манчестерский код:

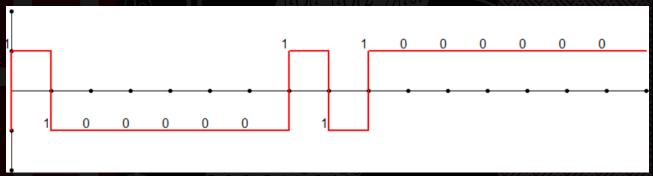


В двоичном коде: 01101010 10101001 10100110 10101010 1010

В шестнадцатеричном коде: 35 54 Е6 АА А

- Верхняя граница: $f_{\text{в}} = C/2 = 100 \ \text{М} \Gamma \text{ц}$
- Нижняя граница: $f_{\rm H} = C/16 = 50 \ {
 m M} \Gamma {
 m H}$
- Ширина спектра: $S=f_{\scriptscriptstyle \rm B}-f_{\scriptscriptstyle \rm H}=50~{\rm M}\Gamma$ ц
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{
 m B}+f_{
 m H}}{2}=75~{
 m M}\Gamma$ ц
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{24\cdot f_{
 m B}+8\cdot f_{
 m H}}{32}=87,5~{
 m M}\Gamma$ ц
- Полоса пропускания: 50 МГц ($F \ge S$)

3.5 Потенциальный код с инверсией при единице (NRZ-I):

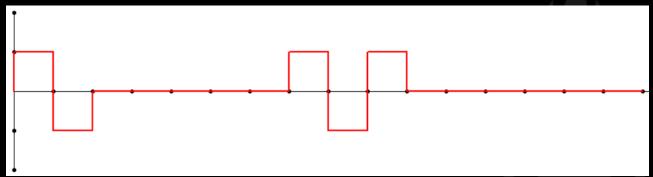


В двоичном коде: 11000001 11000000

В шестнадцатеричном коде: С1 С0

- Верхняя граница: $f_{\text{в}} = C/2 = 50 \text{ M} \Gamma$ ц
- Нижняя граница: $f_{\rm H} = C/16 = 3,125~{
 m M}\Gamma{
 m H}$
- ullet Ширина спектра: $S=f_{\scriptscriptstyle
 m B}-f_{\scriptscriptstyle
 m H}=41,67$ М Γ ц
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{ ext{\tiny B}}+f_{ ext{\tiny H}}}{2}=29,15$ МГц
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{3\cdot f_0+6\cdot rac{f_0}{6}+7\cdot rac{f_0}{7}}{16}=15,625~{
 m M}\Gamma$ ц
- Полоса пропускания: 42 МГц $(F \ge S)$

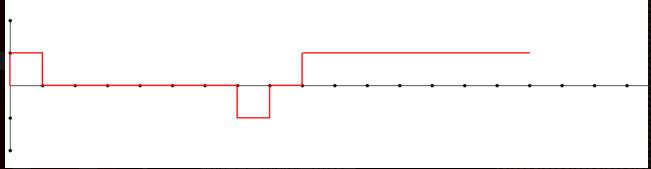
3.6 Биполярный код с чередующейся инверсией (АМІ):



В двоичном коде: 11000001 11000000 В шестнадцатеричном коде: С1 С0

- Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle \mathrm{B}} = C/2 = 50$ МГц
- ullet Нижняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m H}=C/12=8,333~{
 m M}\Gamma$ ц
- Ширина спектра: $S = f_{\scriptscriptstyle \rm B} f_{\scriptscriptstyle \rm H} = 29,15~{\rm M}\Gamma$ ц
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{
 m B}+f_{
 m H}}{2}=29,15~{
 m M}\Gamma$ ц
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{5\cdot f_0+5\cdot rac{f_0}{5}+6\cdot rac{f_0}{6}}{16}=21,875~{
 m M}\Gamma$ ц
- Полоса пропускания: 60 МГц $(F \ge S)$

3.7 Код трёхуровневой передачи (MLT-3):



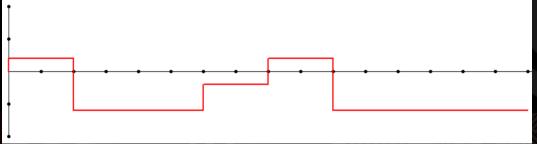
В двоичном коде: 11000001 11000000 В шестнадцатеричном коде: С1 С0

- Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m B} = C/2 = 50 \; {
 m M}\Gamma{
 m g}$
- Нижняя граница: $f_{\rm H} = C/14 = 7,14~{
 m M}\Gamma{
 m H}$
- Ширина спектра: $S=f_{\scriptscriptstyle \rm B}-f_{\scriptscriptstyle \rm H}=42,86~{\rm M}$ Гц
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{
 m B}+f_{
 m H}}{2}=28,57~{
 m M}\Gamma{
 m H}$
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{3\cdot f_0+6\cdot rac{f_0}{6}+7\cdot rac{f_0}{7}}{6}=15,625$ М Γ ц
- Полоса пропускания: 43 МГц $(F \geq S)$

3.8 Пятиуровневый код (РАМ-5):

Параметры:

- 10: 450mB
- 11: 15мB
- 01: -15мB
- 00: -45_мB



- В двоичном коде: 11 00 00 01 11 00 00 00 В шестнадцатеричном коде: C1 C0
- Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle \rm B} = C/2 = 50~{\rm M}\Gamma$ ц
- ullet Нижняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m H} = C/14 = 7,14$ МГц
- Ширина спектра: $S=f_{\scriptscriptstyle \mathrm{B}}-f_{\scriptscriptstyle \mathrm{H}}=42,86~\mathrm{M}$ Гц
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{ ext{\tiny B}}+f_{ ext{\tiny H}}}{2}=28,57$ МГц
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{3\cdot f_0+6\cdot rac{f_0}{6}+7\cdot rac{f_0}{7}}{16}=15,625~{
 m M}\Gamma$ ц
- Полоса пропускания: 43 МГц $(F \ge S)$

В двоичном коде: 11000001 11000000

- В шестнадцатеричном коде: С1 С0
- ullet Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m B}=C/4=25~{
 m M}\Gamma$ ц
- Нижняя граница: $f_{\text{\tiny H}} = C/16 = 6,25 \ \text{М} \Gamma$ ц
- Ширина спектра: $S = f_{\scriptscriptstyle \rm B} f_{\scriptscriptstyle \rm H} = 18,75~{\rm M}\Gamma{\rm g}$
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{
 m \scriptscriptstyle B}+f_{
 m \scriptscriptstyle H}}{2}=15,625~{
 m M}\Gamma$ ц
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{f_0+6\cdotrac{f_0}{2}+4\cdotrac{f_0}{4}+6\cdotrac{f_0}{6}}{16}=9,375~{
 m M}$ Гц
- Полоса пропускания: 19 МГц $(F \ge S)$

3.9 Сравнение методов:

		ALII// IALIII I IALA/I			· · · / / / · · · / / / / ·
Метод кодирования	Спектр сигнала (МГц)	Самосинхронизация	Постоянная составляющая	Обнаружение ошибок	Стоимость реализации
M2	50	есть	нет	есть	2
$\mathrm{DIF}_{-}\mathrm{M2}$	50	есть	нет	есть	2
NRZ	41,67	нет	есть	нет	1
NRZ-I	46,875	нет	есть	нет	1
AMI	41,67	нет	есть	есть	3
RZ	50	есть	нет	есть	3
MLT-3	42,86	нет	есть	нет	3
PAM-5 (2B1Q)	18,75	нет	есть	есть	3

Для составленного сообщения эффективнее всего использовать манчестерский код и потенциальный код с инверсией при единице.

Манчестерский код использует всего два уровня, из-за чего нам нужна меньшая мощность для передачи сигнала.

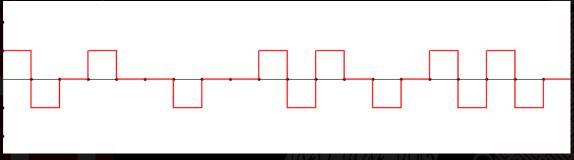
Потенциальный код с инверсией при единице из серьезных недостатков имеет только появление постоянной составляющей при длинных комбинациях одинаковых цифр. Наше сообщение не имеет длинных комбинаций, поэтому этот минус несущественен.

4 Логическое (избыточное) кодирование исходного сообщения

В двоичном коде: 1101 0010 0111 0101 1110

В шестнадцатеричном коде: D2 75 E Длина сообщения: 2,5 байт (20 бит) Избыточность: (2,5-2)/2=0.25(25%)

Временная диаграмма:



- Верхняя граница: $f_{\text{в}} = C/2 = 50 \text{ M}$ Гц
- Нижняя граница: $f_{\rm H} = C/4 = 25 \ {
 m M}\Gamma$ ц
- Ширина спектра: $S = f_{\scriptscriptstyle \rm B} f_{\scriptscriptstyle \rm H} = 25~{\rm M}$ Гц
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{
 m B}+f_{
 m H}}{2}=37,5~{
 m M}\Gamma$ ц
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{16\cdot f_0+4\cdot rac{f_0}{2}}{20}=45~{
 m M}\Gamma{
 m H}$
- Полоса пропускания: 25 МГц $(F \ge S)$

5 Скремблирование исходного сообщения

Алгоритм: $B_i = a_i \bigoplus a_{i-3} \bigoplus a_{i-5}$

Данный полином выбран так как за счёт того, что мы учитываем разряды «через один» мы сможем разбавить постоянную составляющую. Длина постоянной составляющей в моём случае не превышает 6, следовательно, если мы будем учитывать биты со сдвигом на 3 и на 5, то текущее значение A_i почти всегда не будет совпадать с ними, так как ну будет входить в постоянную составляющую, следовательно, команда XOR будет выдавать попеременно разные значения.

Исходное сообщение: 1100 0001/1100 0000

В шестнадцатеричном коде: С1 С0

$$B_1 = A_1 = 1$$

$$B_2 = A_2 = 1$$

$$B_3 = A_3 = 0$$

$$B_4 = A_4 \bigoplus A_1 = 0$$

$$B_5 = A_5 \bigoplus A_2 = 1$$

$$B_6 = A_6 \bigoplus A_3 \bigoplus A_1 = 0$$

$$B_7 = A_7 \bigoplus A_4 \bigoplus A_2 = 1$$

$$B_8 = A_8 \bigoplus A_5 \bigoplus A_3 = 1$$

$$B_9 = A_9 \bigoplus A_6 \bigoplus A_4 = 1$$

$$B_{10} = A_{10} \bigoplus A_7 \bigoplus A_5 = 1$$

$$B_{11} = A_{11} \bigoplus A_8 \bigoplus A_6 = 1$$

$$B_{12} = A_{12} \bigoplus A_9 \bigoplus A_7 = 1$$

$$B_{13} = A_{13} \bigoplus A_{10} \bigoplus A_8 = 0$$

$$B_{14} = A_{14} \bigoplus A_{11} \bigoplus A_9 = 1$$

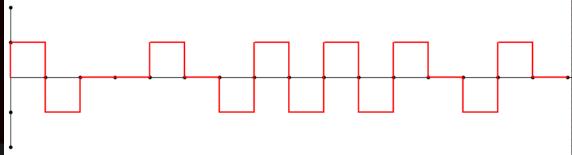
$$B_{15} = A_{15} \bigoplus A_{12} \bigoplus A_{10} = 1$$

$$B_{16} = A_{16} \bigoplus A_{13} \bigoplus A_{11} = 0$$

Получившееся сообщение: 1100 1011 1111 0110

В шестнадцатеричном коде: CB F6

Временная диаграмма:



- Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m B}=C/2=50$ МГц
- ullet Нижняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m H}=C/4=25~{
 m M}\Gamma_{
 m H}$
- ullet Ширина спектра: $S=f_{\scriptscriptstyle
 m B}-f_{\scriptscriptstyle
 m H}=25$ МГц
- ullet Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}}=rac{f_{
 m B}+f_{
 m H}}{2}=37,5~{
 m M}\Gamma{
 m H}$
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{14\cdot f_0+2\cdot rac{f_0}{2}}{16}=46,875\ {
 m M}\Gamma$ ц
- Полоса пропускания: 25 МГц $(F \ge S)$

6 Сравнительный анализ результатов сообщения

Метод кодирования	Полезная пропускная способность	Спектр	Синхронизация	Обнаружение ошибок	Реализация	Дополнительные временные затраты
$4\mathrm{B}/5\mathrm{B}$	Уменьшается	Сужается	Есть	Есть	Простая	Есть
Скрэмблирование	Сохраняется		Нет	Нет		Есть

Наиболее эффективным алгоритмом кодирования для составленного сообщения является избыточное кодирование.

Ресурсные затраты для табличного кодирования несущественные, по сравнению с операцией скремблирования. Возможность выявлять ошибки нивелирует падение пропускной способности на 25%.

7 Вывод

В ходе выполнения данного задания я познакомился со всеми методами физического и логического кодирования сообщений доступных в курсе, проанализировал достоинства и недостатки каждого. Я пришёл к выводу, что идеальных способов кодирования не существует. У каждого свои достоинства и недостатки, мы же пытаемся в зависимости от исходных данных и условий выбрать оптимальный. В моём случае таковыми являются М2 и DIF_M2 коды за счёт отсутствия в них постоянной составляющей. Что касается логического кодирования, я убедился в эффективности избыточного кодирования.

