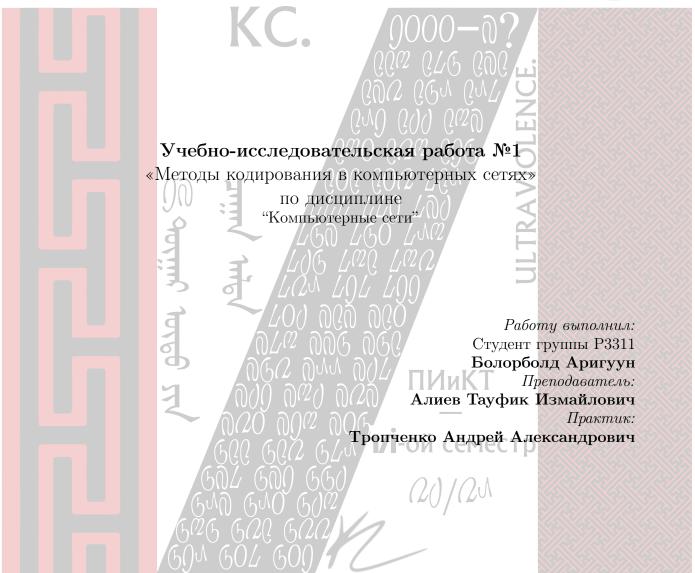


МИНИСТЕРСТВО ОБРАЗОВАНИЯ И НАУКИ РФ

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

ФАКУЛЬТЕТ ПРОГРАММНОЙ ИНЖЕНЕРИИ И КОМПЬЮТЕРНОЙ ТЕХНИКИ





Содержимое

1	· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	<mark>ание работы</mark>
		описание работы
2	Формирован	ие сообщения
3	3.1 Манчесте 3.2 Потенциа 3.3 Биполярн 3.4 Диффере 3.5 Потенциа 3.6 Биполярн 3.7 Код трёх 3.8 Пятиуров	кодирование исходного сообщения 3 ерский код: 3 альный код (NRZ): 4 ный импульсный код (RZ): 4 енциальный Манчестерский код: 5 альный код с инверсией при единице (NRZ-I): 5 ный код с чередующейся инверсией (AMI): 6 уровневой передачи (МLТ-3): 6 вневый код (PAM-5): 7
	_	ме методов:
4	Логическое	(избыточное) кодирование исходного сообщения
5	Скремолиро	вание исходного сообщения
6		ный анализ результатов сообщения 9
		100 (002 / 200) 100 (000 (000 / 200)) 100 (000 (000 / 200)) 100 (000 (000)

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

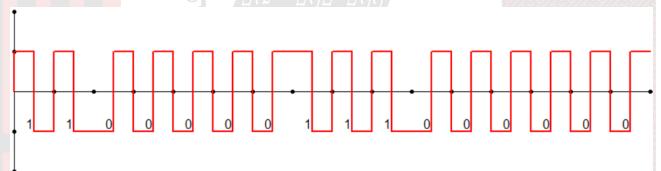
Исходное сообщение: БА

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 М<mark>анчест</mark>ерский код:



В шестнадцатеричном коде: А5 56 А5 55

• Верхняя граница: $f_{\text{в}} = C = 100 \text{ M} \Gamma \text{ц}$

 \bullet Нижняя граница: $f_{\rm H} = \frac{C}{2} = 50 \ {
m M} \Gamma$ ц

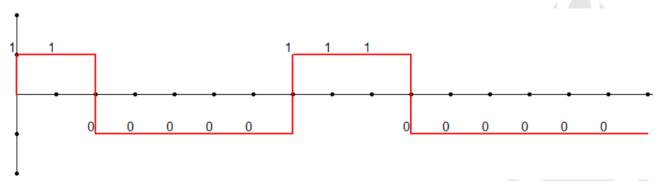
ullet Ширина спектра: $S=f_{\scriptscriptstyle
m B}-f_{\scriptscriptstyle
m H}=50$ М Γ ц

ullet Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{\scriptscriptstyle \mathrm{B}} + f_{\scriptscriptstyle \mathrm{H}}}{2} = 75~\mathrm{M}$ Гц

• 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 $(F \geq S)$

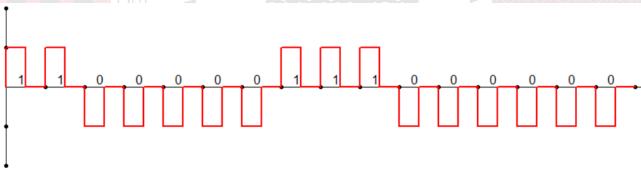
3.2 Потенциальный код (NRZ):



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

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

3.3 Биполярный импульсный код (RZ):

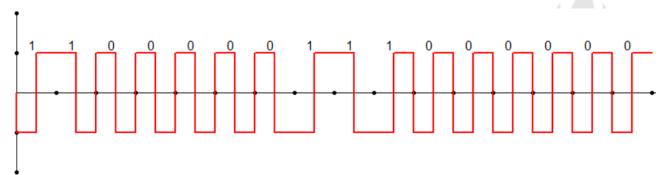


В двоичном коде: 11000001 11000000

В шестнадцатеричном коде: С1 С0

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

3.4 Дифференциальный Манчестерский код:

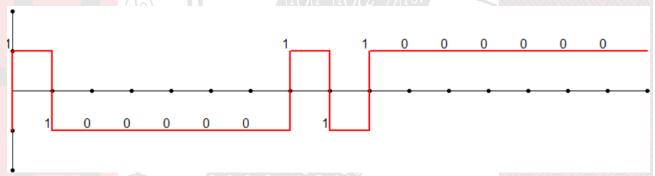


В двоичном коде: 01101010 10101001 10100110 10101010 1010

В шестнадцатеричном коде: 35 54 Е6 АА А

- Верхняя граница: $f_{\text{в}} = C/2 = 100 \ \text{M} \Gamma \text{ц}$
- ullet Нижняя граница: $f_{\rm H}=C/16=50~{
 m M}\Gamma$ ц
- ullet Ширина спектра: $S=f_{\scriptscriptstyle
 m B}-f_{\scriptscriptstyle
 m H}=50$ М Γ ц
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}} = rac{f_{ ext{\tiny B}} + f_{ ext{\tiny H}}}{2} = 75 \ ext{М} \Gamma$ ц
- Средняя частота: $f_{\rm cp} = \frac{24 \cdot f_{\rm B} + 8 \cdot f_{\rm H}}{32} = 87,5 \; {\rm M}\Gamma$ 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: $f_{\text{в}} = C/2 = 50 \text{ M}$ Гц

• Нижняя граница: $f_{\rm H} = C/16 = 3,125~{
m M}\Gamma{
m H}$

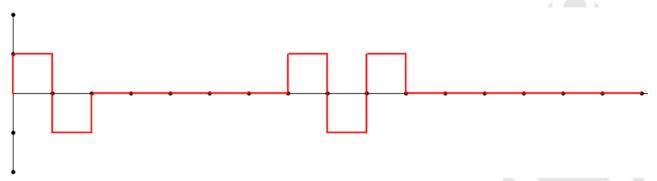
• Ширина спектра: $S = f_{\text{в}} - f_{\text{н}} = 41,67 \text{ М} \Gamma \text{ц}$

ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}} = rac{f_{
m B} + f_{
m H}}{2} = 29,15~{
m M}\Gamma$ ц

ullet Средняя частота: $f_{
m cp}=rac{3\cdot f_0+6\cdot rac{f_0}{6}+7\cdot rac{f_0}{7}}{16}=15,625~{
m M}\Gamma$ ц

• Полоса пропускания: 42 МГц $(F \ge S)$

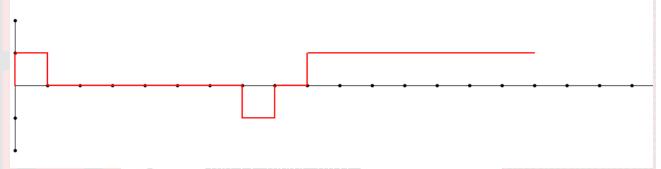
3.6 Биполярный код с чередующейся инверсией (АМІ):



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

- \bullet Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle \rm B}=C/2=50~{\rm M}\Gamma$ ц
- ullet Нижняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m H} = C/12 = 8,333~{
 m M}$ Гц
- ullet Ширина спектра: $S=f_{\scriptscriptstyle
 m B}-f_{\scriptscriptstyle
 m H}=29,15$ МГц
- Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{\text{\tiny B}} + f_{\text{\tiny H}}}{2} = 29,15 \; \text{М} \Gamma \text{ц}$
- 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

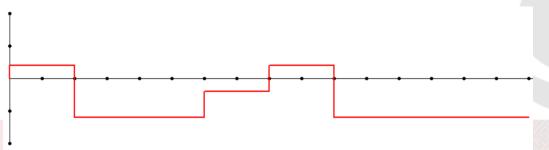
В шестнадцатеричном коде: С1 С0

- Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m B} = C/2 = 50 \ {
 m M} \Gamma$ ц
- Нижняя граница: $f_{\rm H} = C/14 = 7,14~{
 m M}\Gamma$ ц
- Ширина спектра: $S = f_{\scriptscriptstyle \rm B} f_{\scriptscriptstyle \rm H} = 42,86~{
 m M}\Gamma{
 m u}$
- 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: $f_{
 m cp}=rac{3\cdot f_0+6\cdot rac{f_0}{6}+7\cdot rac{f_0}{7}}{16}=15,625~{
 m M}\Gamma$ ц
- Полоса пропускания: 43 МГц $(F \ge S)$

3.8 Пятиуровневый код (РАМ-5):

Параметры:

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



- В двоичном коде: 11 00 00 01 11 00 00 00 В шестнадцатеричном коде: C1 C0
- Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle \rm B} = C/2 = 50~{
 m M}$ Гц
- Нижняя граница: $f_{\text{\tiny H}} = C/14 = 7,14 \ \text{М} \Gamma$ ц
- Ширина спектра: $S = f_{\text{в}} f_{\text{н}} = 42,86 \text{ M} \Gamma$ ц
- Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{\text{\tiny B}} + f_{\text{\tiny H}}}{2} = 28,57 \; \text{МГц}$
- 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: $f_{\scriptscriptstyle
 m B}=C/4=25$ МГц
- Нижняя граница: $f_{\rm H} = C/16 = 6,25 \ {\rm M}\Gamma$ ц
- Ширина спектра: $S = f_{\text{в}} f_{\text{н}} = 18,75 \text{ М} \Gamma \text{ц}$
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}} = rac{f_{
 m B} + f_{
 m H}}{2} = 15,625~{
 m M}\Gamma$ 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 Ср<mark>авнен</mark>ие методов:

Метод кодирования	Спектр сигнала (МГц)	Самосинхронизация	Постоянная составляющая	Обнаружение ошибок	Стоимость реализации
M2	50	есть	нет	есть	2
DIF_M2	IF_M2 50 есть		нет	есть	2
NRZ	NRZ 41,67 HeT		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	MLT-3 42,86		есть	нет	3
PAM-5 (2B1Q)	18,75	нет	есть	есть	3

І/і-ой семестр

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.

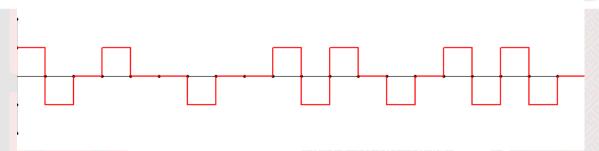
Потенциальный код с инверсией при единице из серьезных недостатков имеет только появление постоянной составляющей при длинных комбинациях одинаковых цифр. Наше сообщение не имеет длинных комбинаций, поэтому этот минус несущественен.

Логическое (избыточное) кодирование исходного сообщения 4

В двоичном коде: 1101 0010 0111 0101 1110

В шестнадцатеричном коде: D2 75 Е 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: $f_{\rm H} = C/4 = 25 \ {\rm M}\Gamma$ ц
- ullet Ширина спектра: $S=f_{\scriptscriptstyle
 m B}-f_{\scriptscriptstyle
 m H}=25~{
 m M}\Gamma_{
 m H}$
- Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{\text{B}} + f_{\text{H}}}{2} = 37,5 \text{ М} \Gamma$ ц
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp} = rac{16 \cdot f_0 + 4 \cdot rac{f_0}{2}}{20} = 45 \ {
 m M}$ Гц
- Полоса пропускания: 25 МГц $(F \geq S)$

Скремблирование исходного сообщения 5

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 <mark>с</mark>ост<mark>ав</mark>ляющую, следовательно, команда XOR будет выдавать попеременно разные значения.

Исходное сообщение: 1100 0001 1100 0000

В шестнадцатеричном коде: С1 С0

$$B_1 = A_1 = 1$$
 $B_2 = A_2 = 1$
 $B_3 = A_3 = 0$

$$B_2 = A_2 = 1$$

$$B_3 = A_3 = 0$$

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

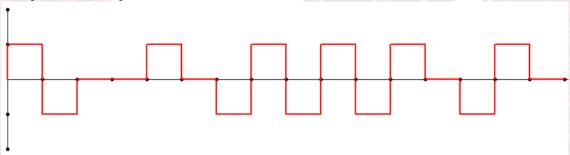
$$B_{15} = A_{15} \bigoplus A_{12} \bigoplus A_{10} = 1$$

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

Получившееся сообщение: 1100 1011 1111 0110

В шестнадцатеричном коде: CB F6

Временная диаграмма:



- Верхняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m B} = C/2 = 50 \; {
 m M} \Gamma$ ц
- ullet Нижняя граница: $f_{\scriptscriptstyle
 m H}=C/4=25~{
 m M}\Gamma$ ц
- Ширина спектра: $S = f_{\text{в}} f_{\text{н}} = 25 \text{ М} \Gamma \text{ц}$
- ullet Середина спектра: $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{ ext{\tiny B}}+f_{ ext{\tiny H}}}{2}=37,5~{
 m M}$ Гц
- ullet Средняя частота: $f_{
 m cp}=rac{14\cdot f_0+2\cdot rac{f_0}{2}}{16}=46,875$ МГц
- 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	Сужается (не всегда)	Нет	Нет	Средняя	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.

