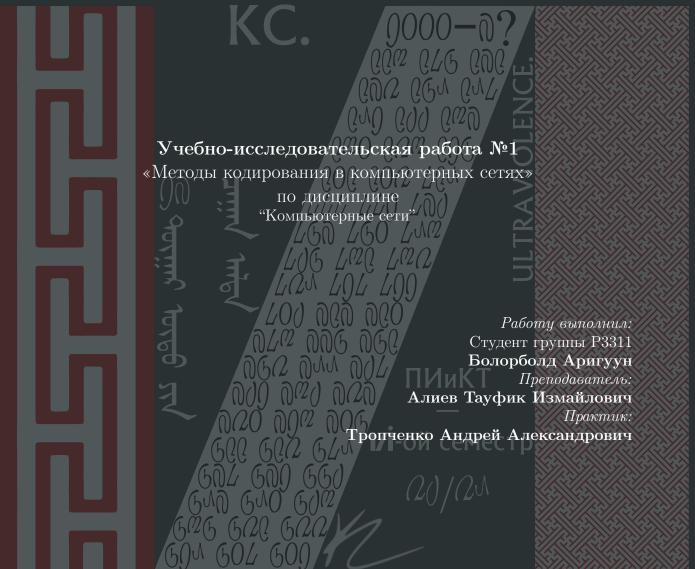


### МИНИСТЕРСТВО ОБРАЗОВАНИЯ И НАУКИ РФ

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

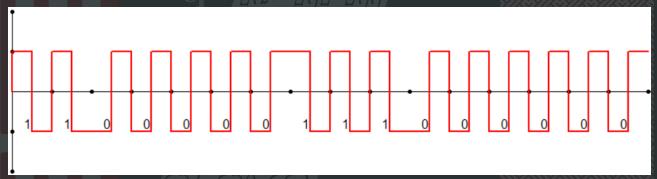
Исходное сообщение: БА

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

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

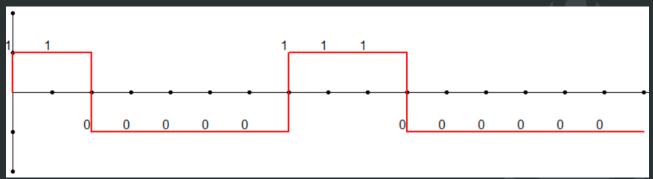
• Ширина спектра:  $S = f_{\text{в}} - f_{\text{н}} = 50 \text{ M}$ Гц

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:  $f_{\rm cp} = \frac{26 \cdot f_{\scriptscriptstyle \rm B} + 6 \cdot f_{\scriptscriptstyle \rm H}}{32} = 90,625~{\rm M}\Gamma$ ц

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

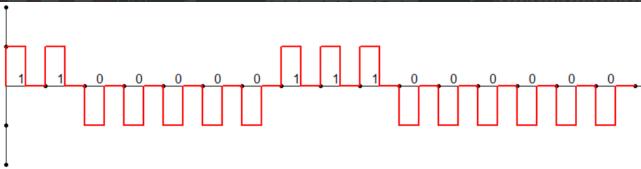
# 3.2 Потенциальный код (NRZ):



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

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

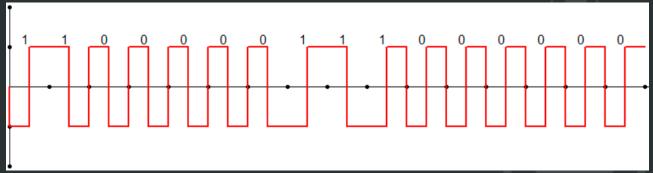
# 3.3 Биполярный импульсный код (RZ):



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

- Верхняя граница:  $f_{\scriptscriptstyle \mathrm{B}} = C = 100~\mathrm{M}\Gamma$ ц
- Берхняя граница:  $J_{\rm B} = C = 100 \, \text{MI } \text{Ц}$
- Нижняя граница:  $f_{\rm H}=\frac{C}{2}=50~{
  m M}\Gamma{
  m H}$  Ширина спектра:  $S=\frac{C}{2}=50~{
  m M}\Gamma{
  m H}$
- ullet Середина спектра:  $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{
  m h}+f_{
  m h}}{2}=75~{
  m M}\Gamma$ 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:

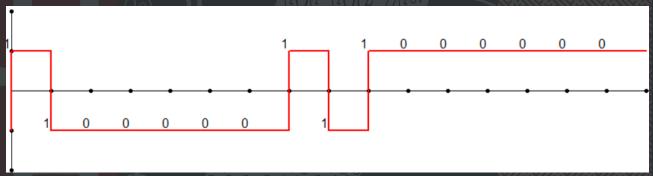


В двоичном коде: 01101010 10101001 10100110 10101010 1010

В шестнадцатеричном коде: 35 54 Е6 АА А

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

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

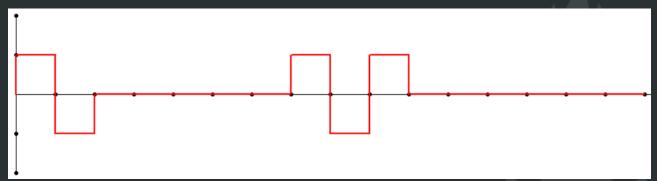


В двоичном коде: 11000001 11000000

В шестнадцатеричном коде: С1 С0

- Верхняя граница:  $f_{\text{в}} = C/2 = 50 \text{ M}$ Гц
- ullet Нижняя граница:  $f_{ ext{ iny H}} = C/16 = 3,125 \ ext{M} \Gamma$ ц
- Ширина спектра:  $S = f_{\scriptscriptstyle 
  m B} f_{\scriptscriptstyle 
  m H} = 41,67~{
  m M}\Gamma$ 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  $(F \ge S)$

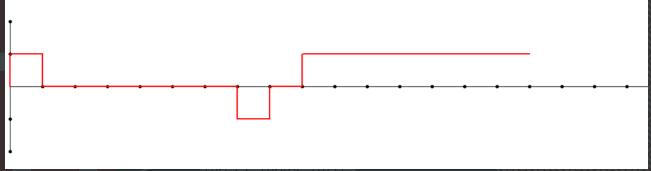
3.6 Биполярный код с чередующейся инверсией (АМІ):



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

- Верхняя граница:  $f_{\scriptscriptstyle \rm B}=C/2=50~{\rm M}\Gamma$ ц
- 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:  $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{ ext{\tiny B}}+f_{ ext{\tiny H}}}{2}=29,15~ ext{М}\Gamma$ ц
- Средняя частота:  $f_{\rm cp}=\frac{5\cdot f_0+5\cdot \frac{f_0}{5}+6\cdot \frac{f_0}{6}}{16}=21,875~{
  m M}\Gamma$ ц
- Полоса пропускания: 60 МГц  $(F \ge S)$

3.7 Код трёхуровневой передачи (MLT-3):



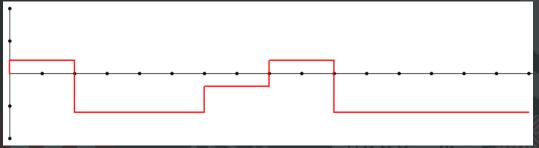
В двоичном коде: 11000001 11000000

- В шестнадцатеричном коде: С1 С0
- ullet Верхняя граница:  $f_{\scriptscriptstyle 
  m B}=C/2=50~{
  m M}\Gamma$ ц
- ullet Нижняя граница:  $f_{
  m H}=C/14=7,14~{
  m M}\Gamma$ ц
- ullet Ширина спектра:  $S=f_{\scriptscriptstyle 
  m B}-f_{\scriptscriptstyle 
  m H}=42,86$  МГц
- Середина спектра:  $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{\mathrm{B}} + f_{\mathrm{H}}}{2} = 28,57$  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  $(F \ge S)$

## 3.8 Пятиуровневый код (РАМ-5):

### Параметры:

- 10: 450mB
- 11: 15мB
- 01: -15мB
- 00: -45<sub>м</sub>B



- 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
- Нижняя граница:  $f_{\rm H} = C/14 = 7,14~{
  m M}\Gamma$ ц
- Ширина спектра:  $S = f_{\scriptscriptstyle \rm B} f_{\scriptscriptstyle \rm H} = 42,86~{\rm M}\Gamma$ ц
- Середина спектра:  $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{\text{\tiny B}} + f_{\text{\tiny H}}}{2} = 28,57$  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: C1 C0
  - Верхняя граница:  $f_{\scriptscriptstyle 
    m B}=C/4=25~{
    m M}\Gamma$ ц
  - Нижняя граница:  $f_{\rm H} = C/16 = 6,25~{
    m M}\Gamma{
    m H}$
  - Ширина спектра:  $S = f_{\scriptscriptstyle \rm B} f_{\scriptscriptstyle \rm H} = 18,75~{\rm M}$ Гц
  - ullet Середина спектра:  $f_{rac{1}{2}} = rac{f_{
    m B} + f_{
    m H}}{2} = 15,625~{
    m M}\Gamma$ ц
  - Средняя частота:  $f_{\rm cp} = \frac{f_0 + 6 \cdot \frac{f_0}{2} + 4 \cdot \frac{f_0}{4} + 6 \cdot \frac{f_0}{6}}{16} = 9,375 \ {\rm M}$ Гц
  - Полоса пропускания: 19 МГц  $(F \ge S)$

# 3.9 Сравнение методов:

Метод кодирования	Спектр сигнала (МГц)	Самосинхронизация	Постоянная составляющая	Обнаружение ошибок	Стоимость реализации
M2	50	есть	нет	есть	
$\mathrm{DIF}_{-}\mathrm{M2}$	50	есть	нет	есть	
NRZ	41,67	нет	есть	нет	
NRZ-I	46,875	нет	есть	нет	
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.

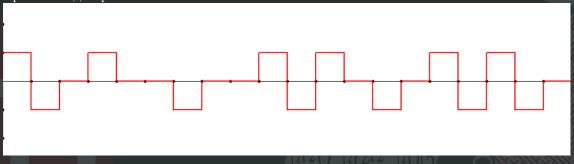
Потенциальный код с инверсией при единице из серьезных недостатков имеет только появление постоянной составляющей при длинных комбинациях одинаковых цифр. Наше сообщение не имеет длинных комбинаций, поэтому этот минус несущественен.

# 4 Логическое (избыточное) кодирование исходного сообщения

В двоичном коде: 1101 0010 0111 0101 1110 В шестнадцатеричном коде: D2 75 Е

Длина сообщения: 2,5 байт (20 бит) Избыточность: (2,5-2)/2=0.25(25%)

Временная диаграмма:



- Верхняя граница:  $f_{\rm B} = C/2 = 50 \ {\rm M} \Gamma {\rm ц}$
- Нижняя граница:  $f_{\rm H} = C/4 = 25 \ {
  m M}\Gamma$ ц
- Ширина спектра:  $S = f_{\text{в}} f_{\text{н}} = 25 \text{ М} \Gamma \text{ц}$
- ullet Середина спектра:  $f_{rac{1}{2}}=rac{f_{ ext{\tiny B}}+f_{ ext{\tiny H}}}{2}=37,5~ ext{М}$ Гц
- ullet Средняя частота:  $f_{
  m cp} = \frac{16 \cdot f_0 + 4 \cdot \frac{f_0}{2}}{20} = 45 \ {
  m M}$ Гц
- 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

$$\begin{array}{c|c} \begin{pmatrix} b & b \\ b & b \\ \end{pmatrix} & \begin{pmatrix} b & b \\ b & b \\ \end{pmatrix} & \begin{pmatrix} b & B_1 = A_1 = 1 \\ B_2 = A_2 = 1 \\ B_3 = A_3 = 0 \\ B_4 = A_4 \bigoplus A_1 = 0 \\ B_5 = A_5 \bigoplus A_2 = 1 \end{array}$$

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

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

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

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

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

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

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

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

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

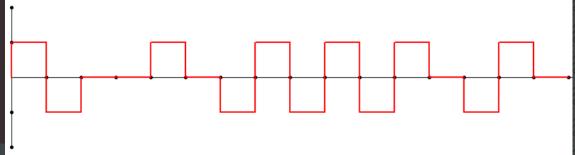
$$B_{15} = A_{15} \bigoplus A_{12} \bigoplus A_{10} = 1$$

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

Получившееся сообщение: 1100 1011 1111 0110

В шестнадцатеричном коде: СВ F6

### Временная диаграмма:



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

