Федеральное государственное автономное образовательное учреждение высшего образования Национальный исследовательский университет ИТМО

Факультет программной инженерии и компьютерной техники Направление подготовки 09.03.04 Программная инженерия Дисциплина «Компьютерные сети»

Отчет по домашней работе №1 «Методы кодирования в компьютерных сетях»

Студент:

Барсуков Максим Андреевич, группа P3315

Преподаватель:

Тропченко Андрей Александрович

Оглавление

| Оглавление | 1 |
|---|----|
| Цель работы | 2 |
| Формирование сообщения | 2 |
| Физическое кодирование исходного сообщения | 3 |
| M2 – Манчестерский код | 3 |
| AMI – потенциальный код без возврата к нулю | |
| NRZ – Потенциальный код без возврата к нулю | 5 |
| RZ – Биполярный импульсный код | 6 |
| Сравнительный анализ | 7 |
| Вывод | 7 |
| Логическое (избыточное) кодирование исходного сообщения – (4В/5В) | 8 |
| Скремблирование исходного сообщения | 9 |
| Сравнительный анализ | 12 |
| Вывод | 13 |

Цель работы

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

Формирование сообщения

| Исходное сообщение | БМА |
|--------------------------|----------------------------|
| В шестнадцатеричном коде | C1 CC C0 |
| В двоичном коде | 11000001 11001100 11000000 |
| Длина сообщения | 3 байта (24 бит) |

Физическое кодирование исходного сообщения

Пропускная способность канала связи равна С = 100 Мбит/с

М2 – Манчестерский код

Верхняя граница частот: $f_{_{\rm B}} = C = 100 \, {\rm M}$ Гц

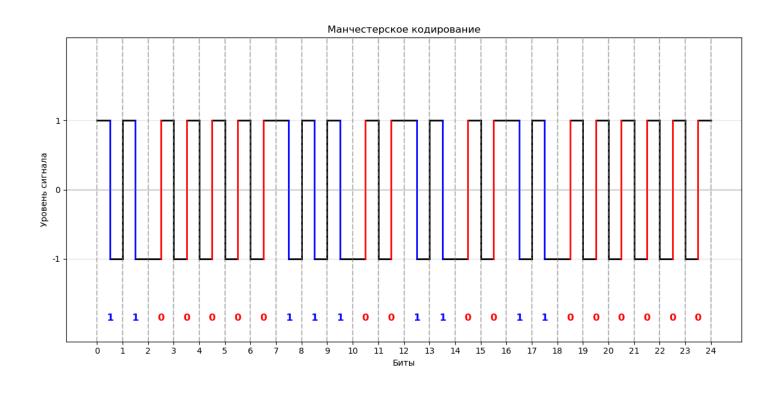
Нижняя граница частот: $f_{_{\rm H}} = \frac{c}{2} = 50 \ {\rm M}$ Гц

Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{_{\rm B}} + f_{_{\rm H}}}{2} = 75~{\rm M}\Gamma$ ц

Средняя частота: $f_{\rm cp} = \frac{30 f_{_{\rm B}} + 18 f_{_{\rm H}}}{48} = 81.25~{\rm M}\Gamma$ ц

Ширина спектра: $S = \frac{C}{2} = 50 \text{ M}$ Гц

Полоса пропускания: $F=f_{_{\rm B}}-f_{_{\rm H}}=50~{\rm M}$ Гц



АМІ – потенциальный код без возврата к нулю

Верхняя граница частот: $f_{_{\rm B}} = \frac{\mathcal{C}}{2} = 50$ МГц

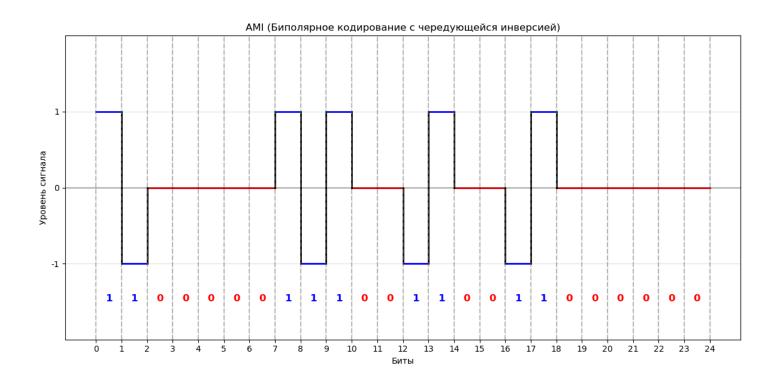
Нижняя граница частот: $f_{_{\rm H}} = \frac{c}{12} = 8.3~{\rm M}$ Гц

Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{_{\rm B}} + f_{_{\rm H}}}{2} = 29.15$ МГц

Средняя частота: $f_{\rm cp}=\frac{9f_{_{\rm B}}+4\frac{f_{_{\rm B}}}{2}+5\frac{f_{_{\rm B}}}{5}+6\frac{f_{_{\rm B}}}{6}}{24}=\,27.\,08\,{\rm M}\Gamma$ ц

Ширина спектра: $S=f_{_{\rm B}}-f_{_{\rm H}}=41.7~{\rm M}\Gamma{\rm ц}$

Полоса пропускания: F = 42 MГц



NRZ – Потенциальный код без возврата к нулю

Верхняя граница частот: $f_{_{\rm B}} = \frac{c}{2} = 50$ МГц

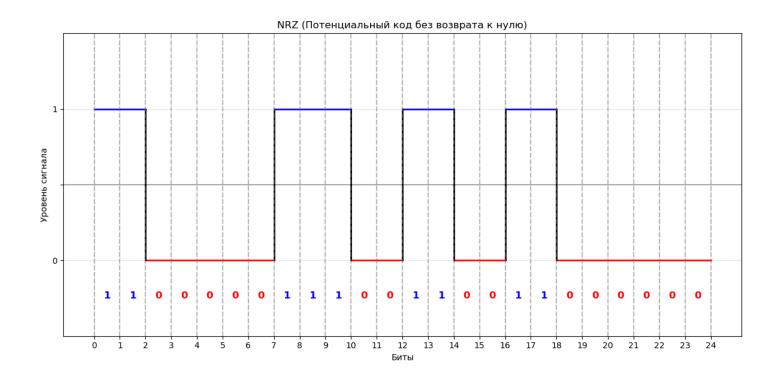
Нижняя граница частот: $f_{_{\rm H}} = \frac{c}{12} = 8.3~{\rm M}$ Гц

Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{_{\rm B}} + f_{_{\rm H}}}{2} = 29.15$ МГц

Средняя частота: $f_{\rm cp}=\frac{10\frac{f_{\rm B}}{2}+3\frac{f_{\rm B}}{3}+5\frac{f_{\rm B}}{5}+6\frac{f_{\rm B}}{6}}{24}=~16.~67~{\rm M}$ Гц

Ширина спектра: $S=f_{_{\rm B}}-f_{_{\rm H}}=41.7~{\rm M}\Gamma$ ц

Полоса пропускания: $F=42\ \mathrm{M}\Gamma\mathrm{ц}$



RZ – Биполярный импульсный код

Верхняя граница частот: $f_{_{\rm B}} = C = 100$ МГц

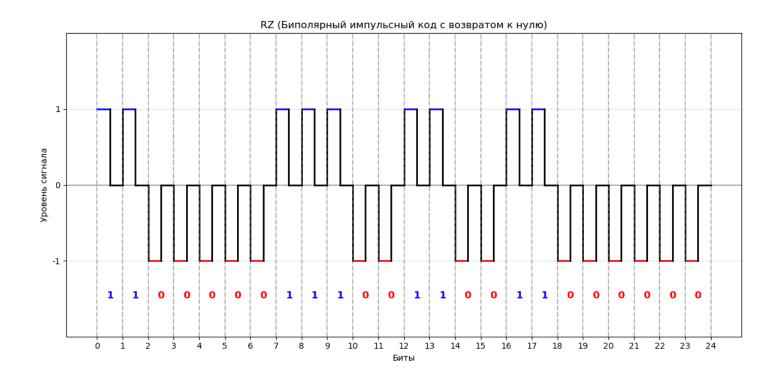
Нижняя граница частот: $f_{_{\mathrm{H}}} = \frac{\mathit{C}}{2} = 50 \ \mathrm{M}\Gamma\mathrm{ц}$

Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{_{\rm B}} + f_{_{\rm H}}}{2} = 75~{\rm M}$ Гц

Средняя частота: $f_{\rm cp} = \frac{48 f_{_{\rm B}} + 18 f_{_{\rm H}}}{48} = 81.25~{\rm M}$ Гц

Ширина спектра: $S = \frac{C}{2} = 50 \text{ M}$ Гц

Полоса пропускания: F = 50 MГц



Сравнительный анализ

| Метод кодиро вания | Спектр сигнала (МГц) | Постоянная составляющая | Самосинхронизация | Обнаружение ошибок | Стоимость реализации |
|--------------------------|----------------------------|----------------------------|-------------------|-----------------------|-------------------------|
| M2 | 50 МГц | нет | есть | есть | 2 |
| AMI | 41.7 МГц | есть | нет | есть | 3 |
| NRZ | 41.7 МГц | есть | нет | нет | 2 |
| RZ | 50 МГц | нет | есть | есть | 3 |

Вывод

В результате сравнения выбранных мною 4 методов физического кодирования можно сделать вывод, что лучшими способами кодирования являются М2 и RZ, так как они обеспечивают отсутствие постоянной составляющей, что сказывается на преобладании высоких частот и наиболее качественной передачи сигнала; данные способы кодирования обладают самосинхронизацией (приемника с передатчиком) и механизмом обнаружения ошибок.

Логическое (избыточное) кодирование исходного сообщения – (4В/5В)

| В шестнадцатеричном коде | 34 9D 6B 5E |
|--------------------------|----------------------------------|
| В двоичном коде | 1101001001 1101011010 1101011110 |
| Длина сообщения | 3.75 байта (30 бит) |
| Избыточность | 0.25 |

Верхняя граница частот: $f_{_{\rm B}} = \frac{\mathcal{C}}{2} = 50$ МГц

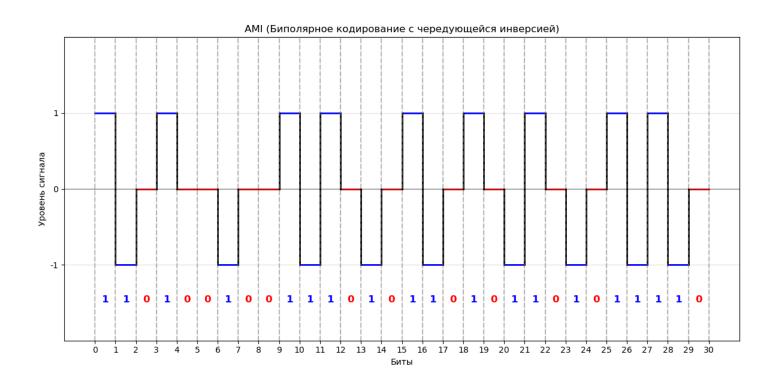
Нижняя граница частот: $f_{_{
m H}}=\frac{\mathcal{C}}{4}=~25~{
m M}\Gamma$ ц

Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{_{\rm B}} + f_{_{\rm H}}}{2} = 37.5 \ {\rm M}$ Гц

Средняя частота: $f_{\rm cp} = \frac{26 f_{_{\rm B}} + 4 \frac{f_{_{\rm B}}}{2}}{30} = 46.67$ МГц

Ширина спектра: $S=f_{_{\mathrm{B}}}-f_{_{\mathrm{H}}}=25~\mathrm{M}\Gamma$ ц

Полоса пропускания: F = 25 MГц



Скремблирование исходного сообщения

Рассмотрим полином вида $B_i = A_i \oplus B_{i-x} \oplus B_{i-y}$. Чем меньше х и у, тем больше обратных связей, что может лучше разбивать длинные последовательности одинаковых битов. Однако слишком маленькие значения могут не обеспечить достаточного перемешивания. При x=3 и y=4 обратные связи возникают на близких позициях, что усиливает "перемешивание" битов, особенно в сообщениях с блоками нулей или единиц. Это предотвращает накопление постоянной составляющей, так как каждый новый бит зависит от двух относительно недавних состояний, создавая короткие переходы между уровнями. Для моего сообщения, содержащего повторяющиеся паттерны (например, 11000001...), такой полином обеспечивает быстрое "переключение" сигнала, сокращая максимальную длину последовательностей до 2. Итоговый полином:

$$B_i = A_i \oplus B_{i-3} \oplus B_{i-4}$$

Исходное сообщение: 11000001 11001100 11000000

$$B_{1} = A_{1} = 1$$

$$B_{2} = A_{2} = 1$$

$$B_{3} = A_{3} = 0$$

$$B_{4} = A_{4} \oplus B_{1} = 1$$

$$B_{5} = A_{5} \oplus B_{2} \oplus B_{1} = 0$$

$$B_{6} = A_{6} \oplus B_{3} \oplus B_{2} = 1$$

$$B_{7} = A_{7} \oplus B_{4} \oplus B_{3} = 1$$

$$B_{8} = A_{8} \oplus B_{5} \oplus B_{4} = 0$$

$$B_{9} = A_{9} \oplus B_{6} \oplus B_{5} = 0$$

$$B_{10} = A_{10} \oplus B_{7} \oplus B_{6} = 1$$

$$B_{11} = A_{11} \oplus B_{8} \oplus B_{7} = 1$$

$$B_{12} = A_{12} \oplus B_{9} \oplus B_{8} = 0$$

$$B_{13} = A_{13} \oplus B_{10} \oplus B_{9} = 0$$

$$\begin{split} B_{14} &= A_{14} \oplus B_{11} \oplus B_{10} = 1 \\ B_{15} &= A_{15} \oplus B_{12} \oplus B_{11} = 1 \\ B_{16} &= A_{16} \oplus B_{13} \oplus B_{12} = 0 \\ B_{17} &= A_{17} \oplus B_{14} \oplus B_{13} = 0 \\ B_{18} &= A_{18} \oplus B_{15} \oplus B_{14} = 1 \\ B_{19} &= A_{19} \oplus B_{16} \oplus B_{15} = 1 \\ B_{20} &= A_{20} \oplus B_{17} \oplus B_{16} = 0 \\ B_{21} &= A_{21} \oplus B_{18} \oplus B_{17} = 1 \\ B_{22} &= A_{22} \oplus B_{19} \oplus B_{18} = 0 \\ B_{23} &= A_{23} \oplus B_{20} \oplus B_{19} = 1 \\ B_{24} &= A_{24} \oplus B_{21} \oplus B_{20} = 1 \end{split}$$

| Получившееся сообщение | 11010110 01100110 01101011 |
|--------------------------|----------------------------|
| В шестнадцатеричном коде | D6 66 6B |
| Длина сообщения | 3 байта (24 бит) |
| Макс. кол-во повторений | 2 символа |

Верхняя граница частот: $f_{_{\rm B}} = \frac{c}{2} = 50 \ {\rm M}$ Гц

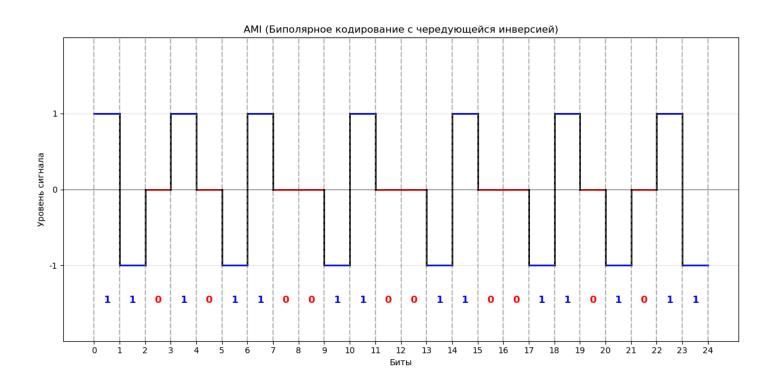
Нижняя граница частот: $f_{_{\rm H}} = \frac{c}{4} = 25~{\rm M}$ Гц

Середина спектра: $f_{\frac{1}{2}} = \frac{f_{_{\rm B}} + f_{_{\rm H}}}{2} = 37.5 \ {\rm M}$ Гц

Средняя частота: $f_{\rm cp} = \frac{18f_{_{\rm B}} + 6\frac{f_{_{\rm B}}}{2}}{24} = 43.75~{\rm M}\Gamma$ ц

Ширина спектра: $S=f_{_{\rm B}}-f_{_{\rm H}}=25~{\rm M}$ Гц3

Полоса пропускания: F = 25 MГц



Сравнительный анализ

| Метод кодирования | Полезная пропускная сп-ть | Спектр | Синхронизация | Обнаружение ошибок | Реализация | Доп. временные затраты |
|----------------------|---------------------------|-----------------------|---------------|-----------------------|---------------------------|---------------------------|
| 4B/5B | падает | сужается | есть | есть | простая для человека | есть |
| Скремблиров ание | не меняется | не всегда сужается | нет | нет | простая для компьютера | есть |

В результате сравнительного анализа методов логического кодирования можно прийти к выводу, что избыточное кодирование имеет больше положительных критериев: спектр всегда сужается, присутствуют синхронизация и обнаружение ошибок.

Однако, в методе скремблирования сохраняется полезная пропускная способность. Также есть различие в сложности реализации: избыточное кодирование просто реализовать для человека — простой подстановкой 5-ти битовых значение на место 4-х битовых; в свою очередь, скремблирование проще реализовать компьютеру, реализуя быструю операцию XOR.

Вывод

В ходе выполнения Домашнего задания №1 я познакомился с разными методами физического и логического кодирования сообщений, проанализировав достоинства, недостатки и неоднозначные качества каждого из использованных методов. Я пришел к выводу о том, что у каждого метода есть свои достоинства и недостатки, реализующиеся в зависимости от исходных данных. Также я наглядно убедился в достоинствах избыточного кодирования.