

# Лекций 5

Ща Yaroshevskiy

29 сентября

## Содержание

|   |          |
|---|----------|
| <b>1 Сверточные коды</b>                            | <b>1</b> |
| 1.1 Порождающая матрица сверточного кода            | 2        |
| 1.2 Корректирующая способность                      | 2        |
| 1.3 Катастрофические кодеры (порождающие матрицы)   | 2        |
| 1.4 Систематическое кодирование                     | 3        |
| <b>2 Декодирование сверточных кодов</b>             | <b>3</b> |
| 2.1 Алгоритм Витерби                                | 3        |
| 2.2 Производящая функция                            | 4        |
| 2.3 Расширенная производящая функция                | 4        |
| 2.4 Вероятность ошибки декодирования (канал с АБГШ) | 5        |
| 2.5 Выводы  | 5        |
| <b>3 Комбинирование кодов</b>                       | <b>5</b> |
| 3.1 Конструкция Плоткина                            | 5        |
| 3.2 Декодирование кодов                             | 6        |
| 3.3 Коды Рида-Маллера                               | 6        |

## 1 Сверточные коды

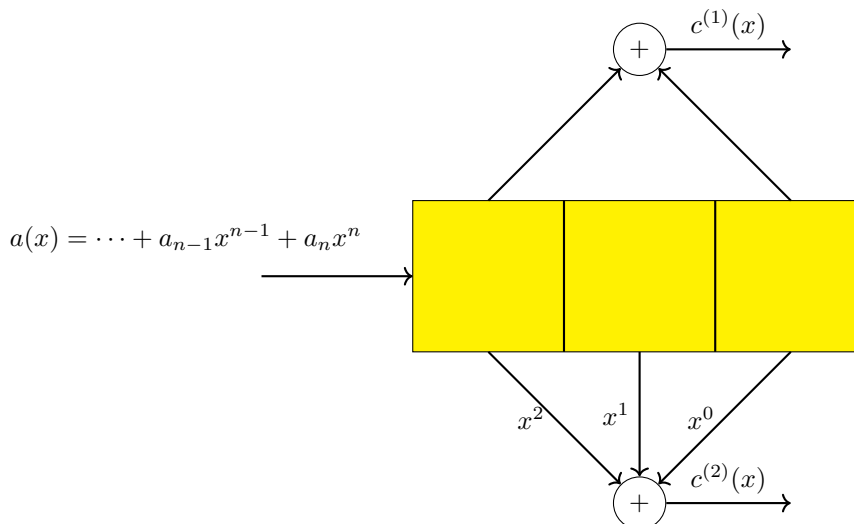
*Замечание.* Задача кодера – сделать передаваемые символы статистически независимыми

- Блочные коды: функциональное преобразование блоков данных в кодовые слова
- Сверточные коды: автоматное отображение блоков данных в кадры кодового слова

Простейший автомат – регистр сдвига. Кодер может хранить  $m$  ранее поступивших блоков из  $k_0$  символов. На каждом шаге кодер выдает  $n_0$  закодированных символов. Скорость кода  $R = \frac{k_0}{n_0}$ . Объем памяти кодера – длина кодового ограничения  $K = mk_0$ .

*Пример.*

- $k_0 = 1, m = 2, K = k_0m = 2, n_0 = 2$
- $g^{(1)}(x) = x^2 + 1, g^{(2)}(x) = x^2 + x + 1$



## 1.1 Порождающая матрица сверточного кода

*Замечание.*  $k_0 = 1$ : Выходная последовательность – линейная свертка информационной последовательности и порождающих многочленов кода

$$c^{(i)}(x) = c_0^{(i)} + c_1^{(i)}x + \dots = a(x)g^{(i)}(x) = \sum_{j \geq 0} x^j \sum_{t=0}^m a_{j-t}g_t^{(i)}, 1 \leq i \leq n_0$$

Теоретически кодовые слова имеют бесконечную длину. В практических системах длина кодового слова фиксирована. В конец информационной последовательности вводят несколько дополнительных битов, переводящих регистр сдвига в нулевое состояние.

Кодирование в общем случае

$$(c^{(1)}(x), \dots, c^{(n_0)}(x)) = (a^{(1)}(x), \dots, a^{(k_0)}(x))G(x)$$

$G(x) - k_0 \times n_0$  порождающая матрица (многочленная) кода

*Замечание.* Сверточные коды являются линейными

*Замечание.* Графическое представление сверточных кодов:

- Последовательности возможных переходов конечного автомата могут быть представлены в виде дерева. Древоподобная диаграмма обладает свойством самоподобия
- Решетчатая диаграмма – более компактный способ задания кода
- Кодовое слово – путь в решетке, начинающийся и заканчивающийся в нулевом состоянии. Фиксированная длина. Предполагается, что после обработки информационной последовательности были поданы несколько дополнительных битов, переводящих регистр сдвига в нулевое состояние

## 1.2 Корректирующая способность

**Определение.** Минимальное расстояние Хемминга для любых последовательностей из  $l$  кадров, отличающихся начальным кадром, называется  $l$ -м **минимальным расстоянием кода**  $d_l^*$ .

**Обозначение.**  $d_{m+1}^*$  – минимальное расстояние кода

**Определение.** Последовательность  $d_1^*, d_2^*, d_3^*, \dots$  называется **дистанционным профилем кода**

**Утверждение.** Если в первых  $l$  кадрах произошло  $t$  ошибок, то первый кадр может быть исправлен при условии  $2t + 1 \leq d_l^*$

**Определение.** Минимальное свободное расстояние кода  $d_{\text{frc}} = \max_l d_l^*$

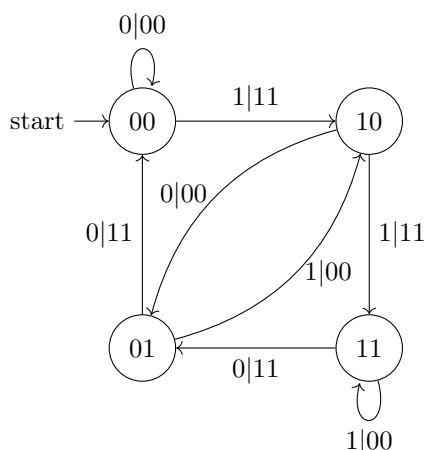
*Замечание.* Свободная длина  $n_{\text{frc}}$  кода – длина имеющего наименьший вес ненулевого начального сегмента кодовой последовательности сверточного кода

## 1.3 Катастрофические кодеры (порождающие матрицы)

**Определение.** Катастрофический кодер отображает информационные последовательности бесконечного веса в кодовые последовательности конечного веса

*Замечание.* КК характеризуется наличием петель нулевого веса в графе переходов

*Пример.* Порождающая матрица катастрофического кодера  $G(x) = (x^2+1, x^2+1)$ . Единичные ошибки в канале могут привести к бесконечному числу ошибок декодера. Если при передаче нулевого кодового слова возникла ошибка вида  $\dots 00011000 \dots$ , то она будет декодирована в информационную последовательность вида  $\dots 000101010101 \dots$ , то она будет декодирована в информационную последовательность вида  $\dots 000101010101 \dots$



*Замечание.* Ошибка декодирования при использовании некатастрофического кодера приводит к ограниченному числу ошибок на выходе декодера

**Теорема 1.1.** Порождающая матрица не является катастрофической тогда, когда НОД определителей всех  $k_0 \times k_0$  подматриц  $G(x)$  равен  $x^s$ ,  $s \geq 0$ .

## 1.4 Систематическое кодирование

**Определение.** Систематическое кодирование – информационная последовательность является подпоследовательностью кодовой последовательности

Любой сверточный код может быть преобразован к эквивалентному систематическому коду за счет введения фильтра с бесконечным импульсным откликом. Это преобразование информационной последовательности является биективным и не влияет на корректирующие свойства кода.

**Утверждение.** Порождающая матрица  $G(x)$  может быть приведена к каноническому виду аналогично случаю линейных блочковых кодов (Преобразование над полем рациональных функций)

Некоторые информационные последовательности конечного веса могут породить кодовые слова бесконечного веса

$$G(x) = (x^2 + 1, x^2 + x + 1) \rightarrow \left( \frac{x^2 + 1}{x^2 + x - 1}, 1 \right)$$

Доделать Картинка

*Пример.*  $a(x) = 1 + x^4 + x^5$ ;  $a(x)G(x) = [1 + x + x^2 + x^5, 1 + x^4 + x^5]$

| шаг | вход | содержимое регистра | выход 0 | выход 1 |
|-----|------|---------------------|---------|---------|
| 0   | 1    | 100                 | 1       | 1       |
| 1   | 1    | 010                 | 0       | 1       |
| 2   | 0    | 101                 | 0       | 0       |
| 3   | 0    | 110                 | 1       | 0       |
| 4   | 0    | 011                 | 1       | 0       |
| 5   | 1    | 001                 | 1       | 1       |

## 2 Декодирование сверточных кодов

### 2.1 Алгоритм Витерби

Декодирование по критерию максимума правдоподобия (= минимального расстояния). Кодовые слова соответствуют путям в решетке

*Пример.* Доделать Картинка

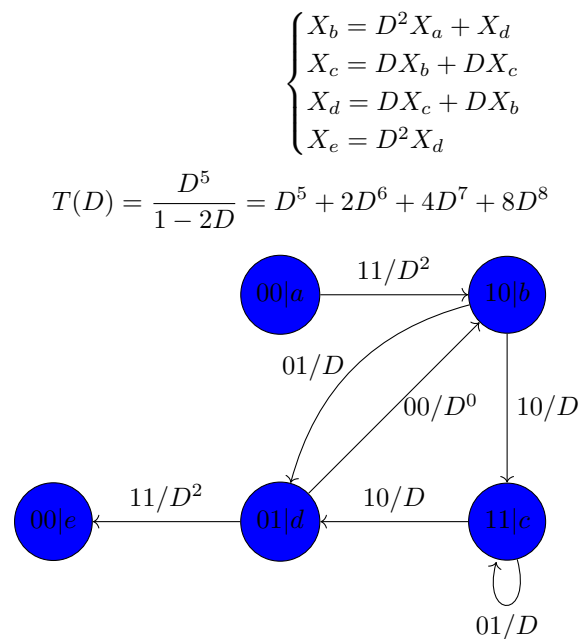
## 2.2 Производящая функция

*Замечание.* Вероятность ошибки декодирования кода определяется числом кодовых слов различного веса. Число путей в решетке, начинающихся и заканчивающихся в нулевом состоянии

Пометим ребра графа переходов метками  $D^i$ , где  $i$  – вес кодовой последовательности. Последовательность символов веса  $x$  характеризуется одночленом  $D^x$ . Совокупность кодовых слов характеризуется многочленом, например  $2D^6 + 3D^8$ . Расцепим исходное состояние на два: начальное (0) и конечное ( $e$ ). Пусть  $X_i$  характеризует совокупность кодовых последовательностей, приводящих кодер в состояние  $i$ .  $X_i$  – ряд, коэффициенты которого равны числу кодовых последовательностей, начинающихся в нулевом и заканчивающихся в  $i$ -ом состоянии. Производящая функция  $T(D)$  равна  $X_e/X_a$ . Это степенной ряд, коэффициенты которого равны числу кодовых слов различного веса, выходящих из нулевого состояния и возвращающихся в него

Степень нулевого члена – минимальное свободное расстояние кода. Минимальное свободное расстояние пропорционально длине кодового ограничения. При фиксированной длине блока сверточные коды хуже аналогичных блочковых

*Пример.*



## 2.3 Расширенная производящая функция

Исследуем зависимость веса кодового слова от веса информационной последовательности. Пометим ребра графа переходов метками  $N^j D^i$ , где  $i$  – вес выходной последовательности

- $j = 0$  – переход по 0
- $j = 1$  – переход по 1

**Определение.** Расширенная производящая функция – степенной ряд от переменных  $N$  и  $D$ , в котором коэффициент при  $N^a D^b$  равен числу кодовых последовательностей веса  $b$ , порождаемых информационными последовательностями веса  $a$ .

*Пример.*

$$\begin{cases} X_b = N D^2 X_a + N D^0 X_d \\ X_c = N D X_b + N D X_c \\ X_d = D X_c + D X_b \\ X_e = D^2 X_d \end{cases}$$

$$T(D) = \frac{N D^5}{1 - 2D} = N D^5 + 2N^2 D^6 + 4N^3 D^7 + 8N^4 D^8$$

Доделать Картинка ez

## 2.4 Вероятность ошибки декодирования (канал с АБГШ)

Вероятность ошибки декодирования (канал с АБГШ)

$$r_{ij} = (-i)^{c_{ij}} + \eta_{ij}, \eta_{ij} \sim N(0, \sigma^2), 1 \leq j \leq n_0, i = 0, 1, \dots$$

Предположим, что передавалось нулевое кодовое слово. Будем считать, что алгоритм Витерби ищет последовательность с максимальной корреляцией  $C = \sum_{i \geq 0} \sum_{j=1}^{n_0} r_{ij} (-1)^{c_{ij}}$ .

Оценим вероятность первого события неправильного декодирования. Ошибка произойдет, если при слиянии нескольких путей на некотором ярусе  $B$  окажется, что  $C_1 > C_0$ .  $C_0$  – метрика ненулевого пути  $c_{ij}$ ,  $C_1$  – метрика нулевого пути

$$P\{C_1 > C_0\} = P\left\{\sum_{i=0}^B \sum_{j=1}^{n_0} r_{ij}((-1)^{c_{ij}} - 1) > 0\right\} = P\left\{\sum_{i=0}^B \sum_{j:c_{ij} \neq 0} r_{ij} < 0\right\}$$

Объединенная верхняя граница вероятности ошибки декодирования:

- $r_{ij} \sum N(1, \sigma^2)$

Если неправильный путь имеет вес  $d$  на ярусах  $0, \dots, B$ , то:

$$p = \sum_{i=0}^B \sum_{j:c_{ij} \neq 0} r_{ij} \sim N(d, d\sigma^2), \sigma^2 = \frac{N_0}{2}$$

$$P_d = P\{p < 0\} = Q\left(\sqrt{2d \frac{E_b}{N_0}}\right) = Q\left(\sqrt{2dR \frac{E_b}{N_0}}\right), Q(x) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_x^\infty e^{-t^2/2} dt = \frac{1}{2} \operatorname{erfc}(x/\sqrt{2})$$

Вероятность ошибки – вероятность того, что будет выбран какой-либо неправильный путь

$$P_C = P\{(C_1 > C_0) \vee (C_2 > C_0) \vee \dots\} \leq \sum_i P\{C_i > C_0\} = \sum_{d>0} t_d P_d = \sum_{d=d?}^\infty t_d Q\left(\sqrt{2dR \frac{E_b}{N_0}}\right)$$

Производящая функция  $T(D) = \sum_{d \geq 0} t_d D^d$

Вероятность ошибки на бит в случае выбора ошибочного пути  $C_i$  с кодовой и информационной последовательности отличающихся от истинных в  $d$  и  $w$  позициях, соответственно, равна  $\frac{w}{k_0} P\{C_i > C_0\} = \frac{w}{k_0} P_d$ . Расширенная производящая функция  $T(N, D) = \sum_{w,d} t_{wd} N^w D^d$ .

$$t(D) = \left. \frac{\partial T(N, d)}{\partial N} \right|_{N=1} = \sum_d D^d \underbrace{\sum_w t_{wd} w}_{b_d}$$

Общая вероятность ошибки декодирования на бит

$$P_b \leq \frac{1}{k_0} \sum_{d=d_f?}^\infty b_d Q\left(\sqrt{2dR \frac{E_b}{N_0}}\right)$$

## 2.5 Выводы

Сверточные коды – понятийно простой способ помехозащиты. Сложность декодирования алгоритмом Витерби растет экспоненциально с длиной кодового ограничения и линейно с длиной кодируемой последовательности. Минимальное свободное расстояние растет с длиной кодового ограничения.

## 3 Комбинирование кодов

### 3.1 Конструкция Плоткина

**Теорема 3.1.** Пусть даны  $(n, k, d)$  коды  $C_i, i = 1, 2, C = \{(c_1, c_1 + c_2) | c_i \in C_i, i = 1, 2\} - (2n, k_1 + k_2, \min(2d_1, d_2))$  код

*Доказательство.*  $C$  содержит кодовые слова  $(c_1, c_1), c_1 \in C_1, (0, c_2), c_2 \in C \implies d \leq 2d_1, d \leq d_2$

- Пусть  $c_1, c'_1 \in C_1 \setminus \{0\}$ ,  $c_2, c'_2 \in C_2 \setminus \{0\}$  – ненулевые кодовые слова компонентных кодов

$$d((c_1, c_1 + c_2), (c'_1, c'_1 + c'_2)) = d(c_1, c'_1) + d(c_1 + c_2, c'_1 + c'_2)$$

$$c_2 = c'_2 \wedge c_1 \neq c'_1 \implies d(c_1, c'_1) + d(c_1 + c_2, c'_1 + c'_2) = d(c_1, c'_1) + d(c_1, c'_1) \leq 2d_1$$

$$\begin{aligned} c_2 \neq c'_2 \implies d(c_1, c'_1) + d(c_1 + c_2, c'_1 + c'_2) &= \text{wt}(c_1 - c'_1) + \text{wt}(c_1 - c'_1 + c_2 - c'_2) \geq \\ &\geq \text{wt}(c_1 - c'_1) + \text{wt}(c_2 - c'_2) - \text{wt}(c_1 - c'_1) = \text{wt}(c_2 - c'_2) \geq \\ &\geq d_2 \end{aligned}$$

□

### 3.2 Декодирование кодов

Декодирование  $(y', y'') = (c_1, c_1 + c_2) + (e', e'')$  в метрике Хемминга

$$y''' = y'' - y' = c_1 + c_2 + e'' - c_1 - e' = c_2 + e'''$$

Продекодируем  $y'''$  декодером кода  $C_2$ . Если  $\text{wt}((e', e'')) \leq \lfloor (d-1)/2 \rfloor$ , то  $\text{wt}(e''') \leq \text{wt}(e') + \text{wt}(e'') \leq \lfloor (d-1)/2 \rfloor \leq \lfloor (d_2-1)/2 \rfloor$  и декодирование выполняется правильно.

Пусть  $c_2$  найдено правильно. Продекодируем в  $C_1$  вектора  $y' = c_1 + e'$  и  $y'' - c_2 = c_1 + e''$ . Если  $\text{wt}((e', e'')) = \text{wt}(e') + \text{wt}(e'') \leq \lfloor (d-1)/2 \rfloor \leq \lfloor (2d_1-1)/2 \rfloor < d_1$ , то  $\text{wt}(e') \leq \lfloor (d_1-1)/2 \rfloor \vee \text{wt}(e'') \leq \lfloor (d_1-1)/2 \rfloor \implies$  декодирование  $y'$  или  $y''$  даст правильный результат

### 3.3 Коды Рида-Маллера

*Замечание.* Рекурсивное применение конструкции Плоткина

- $RM(r, m)$  – код Рида-Маллера порядка  $r$  длины  $2^m$
- $RM(0, m) = (2^m, 1, 2^m)$
- $RM(m, m) = (2^m, 2^m, 1)$
- $RM(r+1, m+1)$  применение конструкции Плоткина к  $C_1 = RM(r+1, m), C_2 = RM(r, m)$