

## Каскадные коды

*А.Н. Гамова, А.А. Ефремова*

*Саратовский государственный университет*

*им. Н.Г. Чернышевского, г. Саратов*

**Каскадирование.** Разные способы последовательного соединения кодов породили интересные подклассы линейных блочных кодов [1]. Рассматриваемые здесь каскадные схемы обеспечивают эффективное декодирование при меньших затратах в сравнении с обыкновенными кодами. На рисунке 1 представлена модель каскадного кодирования. Внешний код  $C_2$  является линейным недвоичным блочным  $(N, K)$  кодом над  $GF(2^m)$ . Внутренний код  $C_1$  может быть блочным или сверточным и, в случае блочного, это двоичный  $(n, k)$  код.

Схема кодирования каскадным кодом изображена на рисунке 1. Информационное сообщение, последовательность двоичных символов, разбивается на  $K$   $k$ -элементных блоков. Каждый из этих блоков рассматривается как символ нового ( $q$ -ичного) алфавита, который кодируется  $(N, K)$   $q$ -ичным кодом  $C_2$ , где  $N$  – длина внешнего кода,  $K$  – длина входной информационной последовательности кода  $C_2$ . В результате применения процедуры кодирования  $(N, K)$  кодом к  $k$ -элементным блокам добавляется  $N - K$  избыточных  $k$ -элементных блоков, или символов  $q$ -ичного алфавита. Далее каждый из  $N$   $k$ -элементных символов этого кода кодируется двоичным  $(n, k)$  кодом  $C_1$ , что приводит к еще большей избыточности по сравнению с первым этапом, после чего сообщение направляется в канал. Перемежитель, устанавливаемый между внешним и внутренним кодером, может выполнять разные функции: преобразовывать блоки размера  $k$  в векторы, размерность которых соответствует размерности внутреннего кода, или, в случае внутреннего сверточного кода, разбивать пакеты ошибок. Перемежитель добавляет лишь несколько простых операций и несущественно увеличивает сложность каскадного кода.

На приемном конце последовательно работают декодеры внутреннего кода  $D_1$ , а затем внешнего кода  $D_2$ . Важным преимуществом каскадных кодов является то, что декодирование производится посредством отдельных компонентных кодов, что существенно снижает сложность по сравнению с декодированием полного кода.



Рисунок 1 – Процедура кодирования каскадным кодом

На рисунке 2 [2] приведены экспериментальные исследования вероятности ошибки декодирования для обыкновенного кода  $C_0$  того же класса, что и  $D_1$ , с параметрами  $(n_0, k_0)$  при кодовой скорости  $R_0 = k_0/n_0$ , вероятность ошибки декодирования которого определяется кривой 1 на рисунке 2.

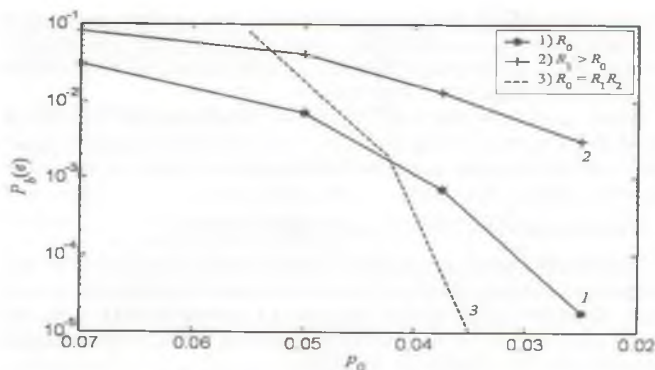


Рисунок 2 – Иллюстрация преимуществ каскадных схем перед обычными алгоритмами

Каскадный код имеет компонентные коды: внутренний код  $C_1$  с параметрами  $(n_1, k_1)$ , алгоритмом декодирования  $D_1$ , кодовой скоростью  $R_1 > R_0$ , и внешний код  $C_2$  с параметрами  $(n_2, k_2)$ , кодовой скоростью  $R_2$ . Одношаговая процедура кодирования заменяется двумя независимыми последовательными процедурами, причем, суммарная кодовая скорость остается неизменной  $R_0 = R_1 R_2$ .

Код  $C_1$  может быть выбран существенно короче  $C_0$  с процедурой декодирования  $D_1=D_0$ . Результирующая вероятность ошибки декодирования (на бит)  $P_b(\epsilon)$  в силу условия  $R_1 > R_0$  и выбора более простого кода  $C_1$  будет соответствовать кривой 2 на рисунке 2. Далее, применяя к символам кода  $C_1$  процедуру декодирования кода  $C_2$  со сложностью  $T_2$ , получаем результирующую вероятность ошибки декодирования, представленную кривой 3 на рисунке 2.

При сложности  $T_1 + T_2 < T_0$  и малом шуме кривая 3 лежит ниже кривой 1. Таким образом, каскадные схемы обеспечивают лучшее декодирование при меньших затратах по сравнению с обыкновенным кодом. Как видно на рисунке 2, при большом шуме существует узкая полоса входных значений  $P_0$ , где код  $C_0$  может быть эффективнее каскадного, но это имеет место при больших вероятностях ошибки декодирования  $P_b(\epsilon)$  обеих кодовых систем, где применение кодирования вообще неэффективно.

Как правило, в качестве внешнего недвоичного кода выбирается код Рида-Соломона (РС). До недавнего времени этот выбор был единственным, хотя его характеристика далека от шенноновской границы хороших корректирующих возможностей  $R=C$ . Главная проблема в том, что коды РС, будучи алгебраическими, имеют длину, не более основания  $q$ . И даже для больших значений  $q=256$  при любой избыточности и всех допустимых длинах кода  $n$  его эффективность далека от границы  $R=C$ . Использование эффективных декодеров, например алгоритма Витерби, приводит к сложности вычислений, которая будет экспоненциально расти по мере увеличения  $n$ . Таким образом, очевидна необходимость применения недвоичных многопороговых декодеров (МПД).

**Метод многопорогового декодирования [2].** Итеративные мажоритарные декодеры привлекли внимание тем, что выполняли требования эффективности к алгоритму декодера. Хотя эти процедуры не являлись оптимальными, но были существенно проще оптимальных и мало отличались от них по эффективности, но накапливали пакеты ошибок на выходе декодеров. Проблема была решена в декодерах многопорогового кодирования МПД.

**Теорема [2].** Если на  $j$ -ом шаге декодирования МПД изменяет информационный символ  $i_j$ , то:

1) МПД находит новое кодовое слово  $A_2$ , более близкое к принятому  $Q$ , чем то кодовое слово  $A_1$ , которому соответствовало значение  $i_j$  перед  $j$ -ым шагом декодирования:

$$|B_1| = |A_1 + Q| > |A_2 + Q| = |B_2|;$$

2) после окончания  $j$ -го шага возможно декодирование любого очередного символа  $i_k$ ,  $k \neq j$ , так что при его изменении будет осуществлено дальнейшее приближение к принятому сообщению.

Из теоремы следует, что МПД при каждом изменении декодируемых символов приближается к принятому вектору  $Q$ , отыскивая все более правдоподобные векторы-гипотезы  $A_i$ . При этом просматривается не экспоненциальное количество кодовых слов, а лишь пары, отличающиеся между собой только в одном информационном символе, причем одно из сравниваемых слов находится в декодере. В случае, если второе кодовое слово окажется ближе к вектору  $Q$ , чем то, информационные символы которого находятся в соответствующих регистрах памяти МПД, сравнения производятся уже с новым промежуточным вектором  $A_i$  и т.д. Тем самым осуществляется движение МПД к решению оптимального декодера (ОД).

*Следствие* [2]. МПД не изменит решения ОД.

Главные особенности новых декодеров:

- малое число операций на пороговом элементе такого декодера требовало небольшого объема вычислений;

- способность самого мажоритарного алгоритма исправлять во многих случаях даже больше ошибок, чем это гарантируется кодовым расстоянием;

- рост правдоподобия решений в течение всего процесса исправления ошибок, а при достижении МПД декодером самого правдоподобного решения оно оказывается оптимальным;

- сложность МПД в отличие, например, от декодера Витерби остается линейно растущей функцией независимо от длины кодового вектора.

Разработаны также недвоичные декодеры многопорогового типа [2], обладающие теми же достоинствами, что двоичные декодеры. Так что проблема замены РС кодов в каскадных кодах решена.

### Библиографический список

1. Волкова Т.В., Гамова А.Н. Помехоустойчивое кодирование как метод обеспечения высокого уровня надежности передачи дискретной информации // МАК–2016 : сб. трудов всероссийской конференции по математике, Барнаул, 1-5 июля 2016 г. – Барнаул: Изд-во Алт.ун-та, 2016. – С. 93–94.

2. Золотарев В.В. Теория и алгоритмы многопорогового декодирования. – М.: Радио и связь, 2006. – 266 с.