



Международный журнал информационных технологий и энергоэффективности

Сайт журнала: <http://www.openaccessscience.ru/index.php/ijcse/>



УДК 004.052:621.391.12

## ГРАНИЦЫ СВЯЗИ В НЕПРЕРЫВНОМ ГАУССОВСКОМ КАНАЛЕ

**Кузнецов В.С.**

*ФГАОУ ВО "НАЦИОНАЛЬНЫЙ ИССЛЕДОВАТЕЛЬСКИЙ УНИВЕРСИТЕТ "МОСКОВСКИЙ ИНСТИТУТ ЭЛЕКТРОННОЙ ТЕХНИКИ", Москва, Россия, (124498, город Москва, город Зеленоград, пл. Шокина, д. 1), e-mail: vistep2000@yahoo.com*

В статье доказано, что синхронный ортогональный код при высокой достоверности приёма в непрерывном гауссовском канале и скорости передачи информации, равной пропускной способности канала асимптотически обеспечивает предельно минимальное требуемое отношение  $E_b/N_0$  в этом канале. Сложность декодирования определяется предельно разреженной генераторной матрицей этого кода.

Ключевые слова: Непрерывный гауссовский канал с АБГШ, коды ППСУ, синхронный ортогональный код, частотная эффективность, разделимость сигналов.

## COMMUNICATION BOUNDS IN A CONTINUOUS GAUSSIAN CHANNEL

**Kuznetsov V.S.**

*"NATIONAL RESEARCH UNIVERSITY "MOSCOW INSTITUTE OF ELECTRONIC TECHNOLOGY", Moscow, Russia, (124498, Moscow, Zelenograd, Shokina Square, 1), e-mail: vistep2000@yahoo.com*

The article proves that synchronous orthogonal code at high receiving reliability in a continuous Gaussian channel and information transmission rate, equal to the channel capacity asymptotically provides limiting minimum needful ratio  $E_b/N_0$  in this channel. The complexity of decoding is determined by the extremely sparse generator matrix of this code.

Keywords: Continuous Gaussian channel with AWGN, the densest surface – spherical packing (DSSP) codes, synchronous orthogonal code, frequency efficiency; signal separability.

### Введение

Целью статьи является рассмотрение принципов построения системы передачи информации на основе синхронного ортогонального кода (ОК), являющегося на сегодняшний день лучшим кодом плотнейшей поверхности – сферической упаковки (ППСУ). Сложность декодирования этого ОК определяется матрицей Адамара, или диагональной матрицей, обладающими уникальным свойством предельного разрежения вплоть до двух, или до одного ненулевого элемента в каждой строке генераторной матрицы при любой длине существования ОК.

Зададим два основных параметра качества передачи и приёма цифрового сообщения: блоковую вероятность ошибки  $Q_{err}$  и скорость передачи  $R$ .

$$R = \frac{k}{T} = \frac{k}{n\tau_{ch}} = \frac{r_c}{\tau_{ch}} \frac{\text{бит}}{\text{с}}, \text{ где}$$

$r_c = \frac{k}{n}$  – относительная скорость передачи помехоустойчивого кода (ПК).

Оценим требуемое число отсчётов.

$$n = \frac{T}{\Delta t} \geq 2FT, \text{ где } F \text{ – выходная полоса канала,}$$

равная максимальной частоте спектра передаваемого сообщения;

$$F = \frac{1}{l \cdot \tau_{ch}},$$

где  $l$  – коэффициент согласования с каналом по скорости передачи.

$T = n \tau_{ch}$  – время наблюдения,  $\tau_{ch}$  – длительность тактового импульса.

Частотная эффективность системы  $\gamma_{\text{сист.}} = \frac{R}{F} = r_c \cdot l$  не может превышать частотную эффективность канала, т.е. выбираем  $\gamma_{\text{сист.}} = \gamma_{\text{кан.}}$ . При этом выполняется предельное равенство  $R = C$ , где  $C$  – пропускная способность непрерывного канала с АБГШ,  $C = F \cdot \log_2(1 + \frac{P_c}{N}) = F \cdot \gamma_{\text{кан.}}$ .

Определим коэффициент согласования  $l$ . Т. к.  $\gamma_{\text{сист.}} = r_c \cdot l = \gamma_{\text{кан.}}$ , то  $l = \frac{\gamma_{\text{кан.}}}{r_c}$ ;

$$\text{тогда } F = \frac{r_c}{\gamma_{\text{кан.}} \cdot \tau_{ch}} = \frac{R}{\gamma_{\text{кан.}}} = \frac{C}{\gamma_{\text{кан.}}}. \quad (1)$$

К сожалению, ошибка Д. Слепяна по выбору частотной эффективности

$(\gamma = \frac{2 \cdot \log_2 M}{n} = 2 \cdot r_c$ , выр.(8) в [1]) по форме сигнала, а не по условию согласования с каналом по скорости передачи информации надолго затормозила развитие теории связи и передачи данных в гауссовском канале (спутниковые и космические каналы ближнего и дальнего космоса). С учётом выражения (1)

$$\frac{E_b}{N_0} = \frac{P_c \cdot n \cdot \tau_{ch}}{N_0 \cdot k} = \frac{P_c \cdot F}{N_0 \cdot R \cdot F} = \frac{P_c / N}{R / F} = \frac{P_c / N}{\gamma_{\text{кан.}}} = \frac{(P_c / N) \cdot \ln 2}{\ln(1 + \frac{P_c}{N})}. \quad (2)$$

Система, определяемая выражением (1), является широкополосной.

Основной смысл теоремы К.Э. Шэннона для непрерывного гауссовского канала [2] заключается в том, что “применяя достаточно сложную систему кодирования, можно передавать двоичные цифры со скоростью  $R = C$ , со сколь угодно малой частотой ошибок “. Выбранную систему кодирования назовём оптимальной, если указанные результаты достигаются при

асимптотическом приближении требуемого отношения  $\frac{E_b}{N_0}$  к  $\ln 2$ .

При выборе оптимального ПК с предельно высокой помехоустойчивостью ( $d_x \approx n/2$ ) требуемое отношение  $0 < \frac{P_c}{N} = \alpha \ll 1$  (при заданной блоковой вероятности ошибки  $Q_{\text{err.}}$ ), что определяет величину  $\ln(1 + \frac{P_c}{N}) \approx \frac{P_c}{N}$ . В этом случае при  $F \rightarrow \infty$   $\lim \frac{E_b}{N_0} = \ln 2$ , что является решением проблемы К.Э. Шэннона [2] по энергетике для непрерывного канала с АБГШ.

Таким образом, ПК с высокой относительной избыточностью  $\alpha = \frac{1}{r_c}$  должен обладать

и предельно высокой помехоустойчивостью (ПУ) при выборе .

К.Э.Шэннон при доказательстве своей теоремы выбрал ансамбль белого ( в ограниченной полосе частот) гауссовского шума с выбором  $M$  функций сигнала наудачу из числа всех точек внутри сферы радиуса  $\sqrt{nP_c}$ .

На практике указанным выше требованиям удовлетворяют коды плотнейшей поверхности – сферической упаковки ( коды ППСУ). Это известные симплексные коды, биортогональные коды а также ортогональные коды (ОК) , близкие к кодам ППСУ при длине блока  $n \gg 1$ . К тому же, ОК обладают замечательным свойством разделимости при одновременной и синхронной передаче всех комбинаций ОК ( при строго нулевом взаимном сдвиге по задержке). Это позволяет увеличить скорость передачи  $R$  и АЭВК синхронного ОК

в  $\frac{n}{\log_2 M}$  раз по сравнению с передачей только одной кодовой комбинации ОК в каждом

сеансе связи. Большим достоинством кодов ППСУ является то, что вероятность блоковой ошибки декодирования  $Q_{err.} \leq 10^{-5}$  обеспечивается выбором их длины не более 2048 символов.

Остановимся на выборе квадратной генераторной матрицы, задающей синхронный ОК, и оценим сложность декодера и процедуры декодирования этого кода.

$$\begin{array}{lll}
 \text{a) } H_2 = \begin{matrix} 1 & 1 \\ 1 & -1 \end{matrix} & \text{б) } H_4 = \begin{matrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & -1 & 1 & -1 \\ 1 & 1 & -1 & -1 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \end{matrix} & \text{в) } H_8 = \begin{matrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & -1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & -1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & -1 \end{matrix} \\
 \cdot & \cdot & \cdot \\
 \cdot & \cdot & \cdot
 \end{array}$$

$$\begin{array}{ll}
 \text{г) } H_4 = \begin{matrix} \sqrt{nP_c} & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \sqrt{nP_c} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \sqrt{nP_c} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \sqrt{nP_c} \end{matrix} & \text{д) } H_4 = \begin{matrix} \sqrt{n} & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \sqrt{n} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \sqrt{n} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \sqrt{n} \end{matrix}
 \end{array}$$

Рисунок 1- Матрицы ортогональных кодов:

- а) и б) - задающие двоичные матрицы Адамара,  $\text{пок} = 2$  и  $4$ ;
- в) - разреженная матрица Адамара,  $\text{пок} = 8$ ;
- г) - задающая диагональная матрица ОК,  $\text{пок} = 4$ .
- д) - приёмная диагональная матрица ОК,  $\text{пок} = 4$ .

Сравнение основных параметров генераторных матриц синхронных ОК приводится в Таблице 1.

Таблица 1 - Генераторные матрицы, задающие синхронный ОК

Параметры	Двоичная матрица Адамара	Разреженная матрица Адамара	Диагональная матрица ОК
Сложность декодера z эл.	$n^2$	$2 \cdot n$	$1 \cdot n$
Число операций декодир. Z	$n^2$	$1 \cdot n \cdot \log_2 n$	$n$
Скорость передачи R бит/с	$\frac{n^2}{n_{ok} \cdot \tau_{ch}} = \frac{1}{\tau_{ch}}$	$\frac{1}{\log_2 n \cdot \tau_{перекл.}}$	$\frac{1}{\tau_{ch}}$ , $\tau_{перекл.} = \tau_{ch}$

При выигрыше по числу операций в  $\frac{n}{\log_2 n}$  раз по сравнению с двоичной матрицей Адамара недостатком выбора разреженной матрицы Адамара является снижение скорости передачи информации в  $\log_2 n$  раз. В то же время,

диагональная матрица ОК задаёт минимальное число операций декодирования, равное пок и выполняемых за одну итерацию.

Таким образом, выбор кодов ППСУ, и в частности, синхронных ОК с корреляционным методом декодированием в непрерывном гауссовском канале позволяет решить проблемы К.Э.Шеннона по помехоустойчивости и энергетике [ 2, 3 ], а выбор разреженных генераторных матриц ОК позволяет существенно сократить сложность декодера и число операций при декодировании.

В качестве примера приведём расчёт основных параметров синхронного ОК 2048 [4].

Таблица 2 - Основные параметры синхронного ОК 2048

Параметры ПК	$q_{bit}$	$\frac{P_c}{N}$	max R Мбит/с	$\gamma_{кан.}$ бит/(с·Гц)	$\frac{E_{bit}}{N_0}$ дБ	F МГц
n <sub>OK</sub> =2048, M=2048, k=M, r <sub>c</sub> =1, d <sub>x</sub> =1024.	$10^{-3}$	0,0234	228,0	0,0334	-1,541	6826,0
	$10^{-5}$	0,0321		0,0456	-1,523	5000,0
	$10^{-7}$	0,0409		0,0578	-1,504	3945,0

Полученные результаты выбора, расчёта и практического применения кодов ППСУ делают не нужным применение других типов кодов (таких, как свёрточные коды, коды Рида – Соломона и, тем более, кодов LDPC и др.) в рассматриваемом канале.

### Список литературы

1. David Slepian. Bounds on communication. The Bell system technical journal . May 1963, pp. 681–707.

2. Claude E. Shannon. Communication in the presence of noise// Collected papers. Edited by N.J.A.Sloane, Aaron D. Wyner.- IEEE Press, New York, N.Y. USA. 1993, pp.160 – 172.
3. Claude E. Shannon. Probability of error for optimal codes in a gaussian channel// Collected papers. Edited by N.J.A.Sloane, Aaron D. Wyner.- IEEE Press, New York, N.Y. USA. 1993, pp. 279 – 324.
4. Кузнецов В.С. Асимптотическое достижение минимально допустимого значения К.Э. Шеннона по энергетике синхронным ортогональным кодом. – М.: Международный журнал информационных технологий и энергоэффективности. – 2025 г. - т.10, № 9 (59), С.182 – 188.

## References

1. David Slepian. Bounds on communication. The Bell system technical journal. May 1963, pp. 681–707.
  2. Claude E. Shannon. Communication in the presence of noise// Collected papers. Edited by N.J.A.Sloane, Aaron D. Wyner.- IEEE Press, New York, N.Y. USA. 1993, pp.160 – 172.
  3. Claude E. Shannon. Probability of error for optimal codes in a gaussian channel// Collected papers. Edited by N.J.A.Sloane, Aaron D. Wyner.- IEEE Press, New York, N.Y. USA. 1993, pp. 279 – 324.
  4. Kuznetsov V.S. Asymptotic achievement of the minimum permissible value of K.E. Shannon on energy by synchronous orthogonal code. Moscow: International Journal of Information Technologies and Energy Efficiency. – 2025 – vol.10, No 9 (59), pp.182 – 188.
-