MATEMATИKA

УДК 539.3

ДИСКРЕТНЫЕ ОРТОГОНАЛЬНЫЕ ПРЕОБРАЗОВАНИЯ С "ХАОТИЧЕСКИМИ" БАЗИСНЫМИ ФУНКЦИЯМИ¹

© 2005 О.В. Бесполитов²

Работа посвящена дискретным ортогональным преобразованиям, базисные функции которых имеют "шумоподобный" характер. В процессе передачи информации возможны потери "энергетически важных" компонент. Поэтому предлагаются такие преобразования, которые не обладают свойствами концентрации энергии в нескольких спектральных компонентах.

Введение

Одним из важных свойств "классических" дискретных ортогональных преобразований

$$\widehat{x}(m) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n)h_m(n); \quad m = 0, 1, \dots, N-1;$$
(1)

$$\langle h_u, h_v \rangle = \sum_{n=0}^{N-1} h_u(n), \ h_v(n) = \delta_{uv},$$
 (2)

определяющим возможность их эффективного применения к задачам кодирования цифровой видеоинформации, является концентрация энергии спектра в относительно небольшом числе спектральных компонент. В задачах, например, компрессии изображений это свойство во многом определяет эффективность конкретных алгоритмов компрессии. С другой стороны, при передаче кодированной видеоинформации по реальному каналу возникают помехи, искажения, зависящие от физической природы канала. И если специфика канала такова, что какая-то часть передаваемой информации случайным образом утрачивается ("канал с пропусками"), то при утрате "энергетически значимых" компонент спектра на изображение накладываются

 $^{^{1}}$ Представлена доктором физико-математических наук профессором В.М. Черновым.

²Бесполитов Олег Владимирович (gelo@ssu.samara.ru), кафедра безопасности информационных систем Самарского государственного университета, 443011, Россия, г. Самара, ул. Акад. Павлова, 1.





Рис. 1. Исходное изображение

Рис. 2. Искажение изображения при применении преобразования Хартли

"структурированные помехи", к которым зрительная система человека более чувствительна, чем к точечному шуму. На рис. 2–4 показаны примеры таких структурированных помех, отличающиеся от точечного шума.

В связи с этим целесообразно рассматривать такие преобразования, которые не обладают свойством концентрации энергии в нескольких спектральных компонентах и позволяли бы эффективно удалять несущественную информацию. В частности, желательно, чтобы влияние канальных ошибок было бы менее заметно, чем при применении классических дискретных ортогональных преобразований Фурье, Уолша, Хартли и др. Другими словами, мы намерены рассматривать дискретные ортогональные преобразования, базисные функции которых имеют "шумоподобный" характер. Для таких преобразований спектральные компоненты "энергетически равноправны".

Такие одномерные преобразования (1), базисные функции $h_m(n)$ которых принимают "хаотическим" образом два различных значения, введены в [1]. В работах [2–4] рассмотрены приложения таких преобразований к кодированию видеоинформации. Различные обобщения основной конструкции работы [1] рассматривались авторами в [5–7] для случая k-значных функций $h_m(n)$.

Основой для построения семейства базисных функций исследуемых дискретных ортогональных преобразований является линейная рекуррентная последовательность

$$y(n) = a_1 y(n-1) + \dots + a_r y(n-r); \quad a_j \in \mathbf{F}_q, a_r \neq 0$$
 (3)

элементов конечного поля \mathbf{F}_q из $q=p^s$ элементов (p-простое число) с максимально возможным периодом $N=q^r-1$ (m-последовательность $[8,\ 9]).$





Рис. 3. Искажение изображения при применении преобразования Адамара

Рис. 4. Искажение изображения при применении *М*-преобразования

При построении базисных функций преобразования (1) члены последовательности $y(n) \in \mathbf{F}_q$ заменяются вещественными числами $h_m(n)$ таким образом, чтобы для функций $h_m(n)$ выполнялось условие ортогональности (2).

Одной из основных проблем, препятствующих экстраполяции методов цитированных работ на двумерный случай, является проблема построения "хорошей" одномерной нумерации двумерного массива $\{(n_1, n_2); n_1, n_2 \in \mathbf{Z}\}$.

В работах [10, 11] введено понятие канонической системы счисления в кольце $\mathbf{S}(\sqrt{d})$ целых элементов квадратичного поля

$$\mathbf{Q}(\sqrt{d}) = \{ z = a + b\sqrt{d}; \quad a, b \in \mathbf{Q} \},\$$

позволяющих представить элементы $z \in \mathbf{S}(\sqrt{d})$ в форме конечной суммы

$$z = \sum_{i=0}^{k(z)} z_j \alpha^j, \tag{4}$$

где "цифры" z_j принадлежат некоторому конечному подмножеству $N \subset \mathbf{Z}$, а элемент α (основание системы счисления) есть некоторый элемент кольца $\mathbf{S}(\sqrt{d})$.

В настоящей работе мы устанавливаем взаимнооднозначное соответствие между элементами "гусеницы"

$$Y_{0} = (y(0), \dots, y(r-1)),$$

$$Y_{1} = (y(1), \dots, y(r)),$$

$$\dots$$

$$Y_{N-1} = (y(N-1), \dots, y(N-1+r))$$
(5)

N-периодической m-последовательности (3) и элементами кольца $\mathbf{S}(\sqrt{d})$, представимыми r-членными суммами (5). На основе такого соответствия

мы вводим двумерные ортогональные преобразования

$$\widehat{x}(m_1, m_2) = \sum_{n_1=0}^{N-1} \sum_{n_2=0}^{N-1} x(n_1, n_2) h_{m_1, m_2}(n_1, n_2)$$
(6)

с условием ортогональности

$$\langle h_{m_1,m_2}, h_{k_1,k_2} \rangle = \sum_{n_1=0}^{N-1} \sum_{n_2=0}^{N-1} h_{m_1,m_2}(n_1, n_2) h_{k_1,k_2}(n_1, n_2) = \delta_{k_1,n_1} \cdot \delta_{k_2,n_2}$$
 (7)

и с "хаотическим" поведением значений базисных функций $h_{m_1,m_2}(n_1,n_2)$.

1. Некоторые вспомогательные сведения

Содержание данного раздела играет вспомогательную роль. Доказательства сформулированных ниже свойств последовательностей, удовлетворяющих линейному рекуррентному соотношению в конечном поле, можно найти, например, в [8, 9], а свойства канонических систем счисления в [10, 11].

1.1. Рекуррентные функции в конечных полях

Пусть \mathbf{F}_q есть конечное поле из $q = p^s$ элементов, p—простое число. Определение 1. Функцию, являющуюся решением линейного рекуррентного соотношения (3), где

$$a_1, \ldots, a_r \in \mathbb{F}_a, \quad a_r \neq 0, \quad Y = (y(0), \ldots, y(r-1)),$$

будем называть линейной рекуррентной последовательностью порядка r с начальными значениями $Y=(y(0),\ldots,y(r-1)).$

Определение 2. Рекуррентная последовательность (3) с максимально возможным периодом, равным $N = q^r - 1$, называется *m*-последовательностью.

Для удобства ссылок простейшие свойства m-последовательностей сформулируем в форме леммы.

Лемма 1. Пусть рекуррентная последовательность (3) с ненулевыми начальными условиями $Y = Y_0 = (y(0), \dots, y(r-1))$ является *m*-последовательностью. Тогда справедливы следующие утверждения:

- 1) если n пробегает полный период последовательности (3), равный $N=q^r-1$, то элемент $0 \neq a \in \mathbf{F}_q$; встретится q^{r-1} раз, нулевой элемент $0 \in \mathbf{F}_q$ встретится $q^{r-1}-1$ раз;
- 2) в полном периоде "гусеницы" (5) последовательности (3) все ненулевые r-мерные векторы пространства (\mathbf{F}_q) r встретятся ровно по одному разу;
- 3) если $y_1(n), y_2(n)$ есть два различных решения рекуррентного соотношения (3) с различными начальными условиями

$$Y_{0,1} = (y_1(0), \dots, y_1(r-1)), Y_{0,2} = (y_2(0), \dots, y_2(r-1)),$$
 (8)

то последовательность

$$y_3(n) = y_1(n) + y_2(n)$$

также есть решение рекуррентного соотношения (3) и является либо m-последовательностью, либо нулевой последовательностью;

4) если $y_1(n), y_2(n)$ есть два различных решения рекуррентного соотношения (3) с различными начальными условиям (8), то существует такое натуральное τ , что

$$y_1(n) = y_2(n+\tau);$$

5) если \mathbf{F}_q есть конечное поле из q = p элементов (p - простое число), $\omega = \exp\{2\pi i/p\}$, то справедливо равенство

$$\sum_{n=0}^{N-1} \omega^{y(n)} = -1.$$

1.2. Канонические системы счисления в квадратичных полях

Введем обозначения.

Квадратичное поле $\mathbf{Q}(\sqrt{d})$:

$$Q(\sqrt{d}) = \{z = a + b\sqrt{d}; \ a, b \in Q\}.$$

$$z = a + b\sqrt{d} = \text{Rat}(z) + \sqrt{d} \text{Irr}(z),$$

где d есть свободное от квадратов целое число.

Кольцо $S(\sqrt{d})$ целых элементов поля $Q(\sqrt{d})$:

$$\mathbf{S}(\sqrt{d}) = \{z \in \mathbf{Q}(\sqrt{d}) : \text{Norm}(z) = a^2 - db^2, \text{Tr}(z) \in \mathbf{Z}\}.$$

Подкольцо $\mathbf{Z}(\sqrt{d})$ целых элементов с целыми компонентами:

$$\mathbf{Z}(\sqrt{d}) = \{z = a + b\sqrt{d} : a, b \in \mathbf{Z}\} \subseteq \mathbf{S}(\sqrt{d}) \subset \mathbf{Q}(\sqrt{d}).$$

Определение 3. Целое алгебраическое число $\alpha = A + \sqrt{d}$ есть основание канонической системы счисления в кольце $\mathbf{S}(\sqrt{d})$ целых элементов поля $\mathbf{Q}(\sqrt{d})$, если любой элемент $z \in \mathbf{S}(\sqrt{d})$ представляется в форме конечной суммы (5), где "цифры" z_i принадлежат конечному подмножеству

$$N = \{0, 1, \dots, |Norm(\alpha)| - 1\}, Norm(\alpha) = A^2 - d.$$
 (9)

В зависимости от того, является ли поле $\mathbf{Q}(\sqrt{d})$ вещественным (d>0) или мнимым (d<0), исчерпывающее описание канонических систем счисления дается следующими утверждениями, доказанными в [9, 10], которые мы сформулируем в форме леммы.

Лемма 2. (а) Пусть поле $\mathbf{Q}(\sqrt{d})$ вещественное, $0 < d \equiv 2,3 \pmod{4}$. Тогда алгебраическое число $\alpha = A \pm \sqrt{d}$ является основанием канонической системы счисления в кольце $\mathbf{S}(\sqrt{d}) = \mathbf{Z}(\sqrt{d})$ тогда и только тогда, когда $A \in Z$ и

$$0 < -2A \leqslant A^2 - d \geqslant 2. \tag{10}$$

(b) Пусть поле $\mathbf{Q}(\sqrt{d})$ вещественное, $0 < d \equiv 1 \pmod{4}$. Тогда алгебраческое число $\alpha = (B \pm \sqrt{d})/2$ является основанием канонической системы счисления в кольце $\mathbf{S}(\sqrt{d}) \supset \mathbf{Z}(\sqrt{d})$ тогда и только тогда, когда $B \in \mathbf{Z}$ нечетно и

$$0 < -B \leqslant \frac{1}{4}(B^2 - d) \geqslant 2. \tag{11}$$

(c) Пусть поле $\mathbf{Q}(i\sqrt{\Delta})$ мнимое, $\Delta \equiv -2, -3 \pmod{4}$. Тогда алгебраическое число $\alpha = A + i\sqrt{\Delta}$ является основанием канонической системы счисления в кольце $\mathbf{S}(i\sqrt{\Delta}) = \mathbf{Z}(i\sqrt{\Delta})$ тогда и только тогда, когда $A \in \mathbf{Z}$ and

$$0 \leqslant -2A \leqslant A^2 + \Delta \geqslant 2,\tag{12}$$

(d) Пусть поле $\mathbf{Q}(\sqrt{d})$ мнимое, $\Delta \equiv -1 \pmod 4$. Тогда алгебраическое число $\alpha = (B \pm i \sqrt{\Delta})/2$ является основанием канонической системы счисления в кольце $\mathbf{S}(\sqrt{d}) \supset \mathbf{Z}(\sqrt{d})$ тогда и только тогда, когда $B \in \mathbf{Z}$ нечетно и

$$0 \leqslant -B \leqslant \frac{1}{4}(B^2 + \Delta) \geqslant 2. \tag{13}$$

Пример 1. Пусть $Norm(\alpha) = 2$, тогда существует ровно три мнимых квадратичных поля, в кольцах целых элементов которых существуют бинарные канонические системы счисления, а именно:

- (a) кольцо целых гауссовых чисел $\mathbf{Z}(i) \subset \mathbf{Q}(i)$ с основаниями, равными $\alpha = -1 \pm i$;
 - (b) кольцо $\mathbf{S}(i\sqrt{7}) \subset \mathbf{Q}(i\sqrt{7})$ с основаниями, равными $\alpha = (-1 \pm i\sqrt{7})/2$;
 - (c) кольцо $\mathbf{S}(i\sqrt{2}) \subset \mathbf{Q}(i\sqrt{2})$ с основаниями, равными $\alpha = \pm i\sqrt{2}$.

Пример 2. Пусть $Norm(\alpha) = 3$, тогда существуют только три мнимых квадратичных поля, в кольцах целых элементов которых существуют тернарные канонические системы счисления, а именно:

- (a) поле $\mathbf{Q}(i\sqrt{2})$ с основаниями $\alpha = -1 \pm i\sqrt{2}$;
- (b) поле $Q(i\sqrt{3})$ с основаниями $\alpha = (-3 \pm i\sqrt{3})/2$;
- (c) поле $\mathbf{Q}(i\sqrt{11})$ с основаниями $\alpha = (-1 \pm i\sqrt{11})/2$.

Пример 3. Рассмотрим кольцо целых элементов $\mathbf{S}(\sqrt{d}) \subset \mathbf{Q}(\sqrt{d})$ вещественного квадратичного поля. Если $d \equiv 1 \pmod 4$ и $\alpha = (B \pm \sqrt{d})/2$ является основанием канонической системы счисления в кольце $\mathbf{S}(\sqrt{d})$, то из соотношения (15) получаем

$$0 < -B \leqslant \frac{1}{4}(B^2 - d) = \text{Norm}(\alpha),$$

откуда легко следует, что минимально возможное значение нормы в правой части (15), для которого существуют основания $\alpha = (B \pm \sqrt{d})/2$ канонической системы счисления, равно пяти. В этом случае соответствующим полем и основаниями системы счисления являются $\mathbf{Q}(\sqrt{5})$ и $\alpha = (-5 \pm \sqrt{5})/2$ соответственно. Если $0 < d \equiv 2,3 \pmod{4}$, и $\alpha = A \pm \sqrt{d}$ является основанием канонической системы счисления в кольце $\mathbf{S}(\sqrt{d}) = \mathbf{Z}(\sqrt{d})$. Тогда из соотношения (11) получаем

$$0 < -2A \leqslant A^2 - d = \text{Norm}(\alpha),$$

откуда легко следует, что минимально возможное значение нормы, для которого существуют основания канонической системы счисления $\alpha = A \pm \sqrt{d}$ равно 6. В этом случае соответствующим полем и основаниями системы счисления являются $\mathbf{Q}(\sqrt{3})$ и $\alpha = -3 \pm \sqrt{3}$ соответственно.

2. М-преобразования

В работе [1] введено понятие дискретного ортогонального M-преобразования [1], значения базисных функций $h_m(n)$ которого имеют "шумоподобный" характер. Именно функции $h_m(n)$ принимают "случайным" образом два значения с (почти) равными относительными частотами. Основой для построения семейства базисных функций в работе [1] являлась m-последовательность (3) при p=2.

Построение базисных функций такого преобразования состоит в следующем.

При построении функции $h_0(n)$ члены последовательности y(n) заменяются вещественными числами

$$\varphi: y(n) \mapsto h_0(n) = \begin{cases} A, & y(n) = 1 \in F_2; \\ B, & y(n) = 0 \in F_2. \end{cases}$$
 (14)

Функции $h_m(n)$ получаются из $h_0(n)$ циклическим сдвигом:

$$h_m(n) = h_0(m+n); \quad m = 0, 1, \dots, N-1; \quad N = (2^r - 1).$$
 (15)

Числа A и B выбираются таким образом, чтобы для функций $\{h_m(n)\}$ выполнялось условие ортогональности в форме (2).

Основная техническая сложность заключается в получении (простых) соотношений для определения A и B. Мы докажем теорему, обобщающую результат работы [1] на случай произвольного простого p.

Теорема 1. Пусть p — простое число, $N=p^r-1$, числа A_0,\ldots,A_{p-1} удовлетворяют соотношению

$$A_k = k\lambda + A_0, \quad \lambda = \frac{A_{p-1} - A_0}{p-1}, \quad (k = 0, \dots, p-1).$$

Пусть функции $h_m(n)$ определены соотношениями

$$\begin{cases} h_0(n) = A_k, & y(n) = k; \\ h_m(n) = h_0(m+n). \end{cases}$$

Тогда существуют эффективно вычисляемые константы A_0 и λ такие, что семейство функций

$$\{h_m(n): m, n = 0, 1, \dots, N-1\}$$

(а) образует ортонормированный базис;

(b) константы $A=A_0$ и λ являются решением системы уравнений

$$\begin{cases} N = A^{2} \left(\frac{N+1}{p} - 1 \right) + \left(\frac{N+1}{p} \right) \sum_{k=1}^{p-1} (A + \lambda k)^{2}, \\ 0 = \sum_{i=0}^{p-1} \sum_{j=0}^{p-1} (A + Ci)(A + Cj)S_{ij}(\tau), \end{cases}$$
(16)

где

$$S_{ij}(\tau) = \left\{ \begin{array}{l} \frac{N+1}{p^2} - 1, \ (i,j) = (0,0); \\ \frac{N+1}{p^2}, \ (i,j) \neq (0,0). \end{array} \right.$$

Доказательство. Представим функцию $h_0(n) = h(n)$ в форме

$$h(n) = \sum_{k=0}^{p-1} A_k \chi_k(n),$$

где функции $\chi_k(n)$ определены как

$$\chi_k(n) = \begin{cases} 0, & y(n) \neq k; \\ 1, & y(n) = k. \end{cases}$$

Так как функции $h_m(n)$ получаются из функции $h_0(n)$ циклическим сдвигом, то соотношения (20) достаточно доказать для пары функций $h_0(n)$ и $h_m(n)$ при $m=0,\ldots,N-1$.

При m = 0 условие ортогональности имеет вид

$$N = \sum_{n=0}^{N-1} \left(\sum_{k=0}^{p-1} A_k \chi_k(n) \right)^2 = \sum_{k=0}^{p-1} A_k^2 \sum_{n=0}^{N-1} \chi_k(n) =$$

$$= A^2 \left(\frac{N+1}{p} - 1 \right) + \left(\frac{N+1}{p} \right) \sum_{k=1}^{p-1} (A + \lambda k)^2,$$

то есть первое уравнение системы (20).

При $m \neq 0$ условие ортогональности имеет вид

$$0 = \sum_{n=0}^{N-1} \left(\sum_{k=0}^{p-1} A_k \chi_k(n) \right) \left(\sum_{j=0}^{p-1} A_j \chi_j(n+m) \right) =$$

$$= \sum_{k=0}^{p-1} \sum_{j=0}^{p-1} A_k A_j \sum_{n=0}^{N-1} \chi_k(n) \chi_j(n+m) = \sum_{k=0}^{p-1} \sum_{j=0}^{p-1} A_k A_j \sum_{n=0}^{N-1} S_{kj}(m).$$

$$(17)$$

Так как

$$\chi_k(n) = \frac{1}{p} \sum_{a=0}^{p-1} \exp\left\{\frac{2\pi i}{p} (y(n) - k)a\right\},\,$$

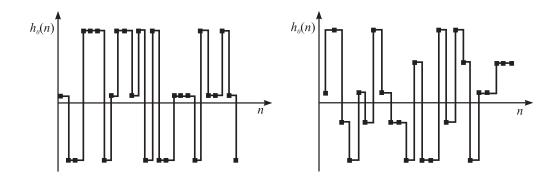


Рис. 5. Базисная функция N=27, p=3, r=3

Рис. 6. Базисная функция N=25, p=5, r=2

то

$$S_{kj}(m) = \frac{1}{p^2} \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{a,b=0}^{p-1} \exp\left\{\frac{2\pi i}{p} (y(n) - k)a\right\} \exp\left\{\frac{2\pi i}{p} (y(n+m) - j)b\right\} =$$

$$= \frac{1}{p^2} \sum_{a,b=0}^{p-1} \exp\left\{-\frac{2\pi i}{p} (ka + jb)\right\} \sum_{n=0}^{N-1} \exp\left\{\frac{2\pi i}{p} (y(n)a + y(n+m)b)\right\}.$$
(18)

Так как $m \neq 0$, то при всех $(a,b) \neq (0,0)$ последовательность

$$z_{ab}(n,m) = y(n)a + y(n+m)b$$

является m-последовательностью и $z_{00}(n,m)=0$. Поэтому из (19) следует

$$S_{kj}(m) = \frac{N}{p^2} - \frac{1}{p^2} \sum_{\substack{a,b=0\\(a,b)\neq(0,0)}}^{p-1} \exp\left\{-\frac{2\pi i}{p}(ka+jb)\right\}.$$
 (19)

Для k = j = 0 имеем

$$p^2 S_{kj}(m) = N - (p^2 - 1).$$

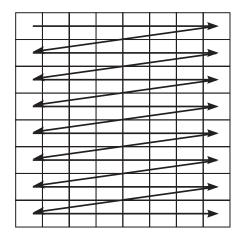
А для $(k, j) \neq (0, 0)$ имеем

$$p^{2}S_{kj}(m) = N - \sum_{\substack{a,b=0\\(a,b)\neq(0,0)}}^{p-1} \exp\left\{-\frac{2\pi i}{p}(ka+jb)\right\} =$$

$$= N + 1 - \left(\sum_{a=0}^{p-1} \exp\left\{-\frac{2\pi i}{p}ka\right\}\right) \left(\sum_{b=0}^{p-1} \exp\left\{-\frac{2\pi i}{p}jb\right\}\right) = N + 1.$$

Подстановка найденных значений $S_{kj}(m)$ в равенство (20) дает второе уравнение системы (17) для определения параметров $A = A_0$ и λ .

На рис. 5, 6 приведены примеры базисных функций M-преобразования при различных значениях p.



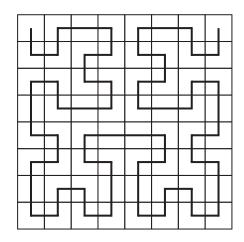


Рис. 7. "Последовательная" развертка

Рис. 8. Развертка Гильберта—Пеано

3. Двумерные *М*-преобразования

3.1. Синтез базисов двумерных М-преобразований

Для применений описанных выше M-преобразований к задачам обработки двумерной информации требуется представление двумерного обрабатываемого массива в одномерном виде.

Пусть $N = p^{2r} - 1$. Тогда

$$N = p^{2r} - 1 = (p^r - 1)(p^r + 1) = M \times K.$$

Элементы двумерного массива размера $(M \times K)$ можно упорядочить линейно различными способами (рис. 7). Если добавить к обрабатываемому массиву еще один отсчет x(-1)=0, а к базисным функциям также еще одно нулевое значение, то получим массивы размера $N+1=(p^r)^2$, которые можно занумеровать, например, при p=2 с помощью развертки Гильберта—Пеано (рис. 8).

В данной работе мы нумеруем точки квадрата размера $(p^r \times p^r)$ с одной выколотой точкой и определяем значения базисных функций, используя канонические системы счисления по следующей схеме.

ШАГ 1. Рассмотрим рекуррентную m-последовательность (3) порядка 2r с периодом $N=p^{2r}-1$ периода с "гусеницей":

$$Y_{0} = (y(0), \dots, y(2r-1)),$$

$$Y_{1} = (y(1), \dots, y(2r)),$$

$$\dots,$$

$$Y_{N-1} = (y(N-1), \dots, y(N-1+2r))$$
(20)

и выберем p-значную систему счисления с основанием α в подходящем квадратичном поле $\mathbf{Q}(\sqrt{d})$.

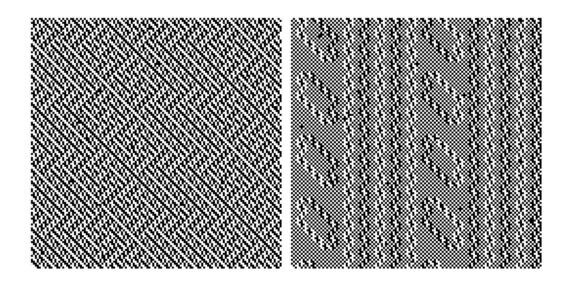


Рис. 9. Базисные функции двумерных М-преобразований

ШАГ 2. Координаты точки ${\bf Z}^2$ будем понимать как пару (Rat(z), Irr(z)), определяемую элементом кольца ${\bf S}(\sqrt{d})$, имеющим представление $z=a+b\sqrt{d}={\rm Rat}(z)+\sqrt{d}$ Irr(z).

ШАГ 3. Положим для последовательности (21)

$$z(k) = y(k)\alpha^{0} + y(k+1)\alpha^{1} + \dots + y(2r-1)\alpha^{2r-1}.$$
 (21)

В этом случае последовательность (25) изобразится на плоскости

$$(Rat(z), Irr(z)) = L$$

в виде некоторой "фундаментальной" области, сдвиги которой с соответствующими параметрами покроют ${\bf Z}^2.$

ШАГ 4. Определим значения "двумерных" базисных функций

$$H_m(\operatorname{Rat}(k), \operatorname{Irr}(k)) = H_m(z(k)),$$

определенных на фундаментальной области плоскости ($\operatorname{Rat}(z),\operatorname{Irr}(z)$) соотношениями

$$H_m(\operatorname{Rat}(k), \operatorname{Irr}(k)) = H_m(z(k)) = A_t, \quad y(k+m) = A_t$$

и продолжим эти значения по периодичности на всю плоскость L.

ШАГ 5. Ограничим определенные выше функции на точки $(n_1, n_2) \in \mathbf{Z}^2$, лежащие в квадрате $0 \le n_1, n_2 \le p^r - 1$, и будем понимать такое ограничение построенных функций как двумерные базисные функции M-преобразования.

Примеры таких базисных функций приведены на рис. 9.

3.2. О совместном распределении значений базисных функций *М*-преобразования

Доказываемая ниже теорема показывает, что значения различных базисных функций являются в некотором смысле "независимыми".

Теорема 2. Пусть

$$D_{u,v} = \text{card}\{n : h_u(n) \neq h_v(n); \ 0 \leqslant n \leqslant N - 1\}.$$
 (22)

Тогда существует $\theta = \theta_p > 1/2$, такое, что при $u \neq v$ справедливо неравенство

$$D_{u,v} \geqslant \Theta N.$$
 (23)

Доказательство. Так как функции $h_m(n)$ получаются из функции $h_0(n)$ циклическим сдвигом, то неравенство (24) достаточно доказать для пары функций $h_0(n)$ и $h_m(n)$ при m = 1, ..., N-1. Пусть

$$M_{m,k} = \text{card}\{n : h_0(n) = h_m(n) = k; 0 \le n \le N-1\},\$$

тогда при $k \neq 0$ имеем:

$$M_{m,k} = \frac{1}{p^2} \sum_{n=0}^{N-1} \left\{ \sum_{a=0}^{p-1} \exp\left\{ \frac{2\pi i}{p} (y(n) - k)a \right\} \right\} \left\{ \sum_{b=0}^{p-1} \exp\left\{ \frac{2\pi i}{p} (y(n+m) - k)b \right\} \right\} =$$

$$= \frac{1}{p^2} \sum_{a=0}^{p-1} \sum_{b=0}^{p-1} \exp\left\{ -\frac{2\pi i}{p} (a+b)k \right\} \sum_{n=0}^{N-1} \exp\left\{ \frac{2\pi i}{p} (y(n)a + y(n+m)b) \right\} =$$

$$= \frac{1}{p^2} \sum_{\substack{a,b=0 \ (a,b)\neq(0,0)}}^{p-1} \exp\left\{ -\frac{2\pi i}{p} (a+b)k \right\} \sum_{n=0}^{N-1} \exp\left\{ \frac{2\pi i}{p} (y(n)a + y(n+m)b) \right\} + \frac{N}{p^2} =$$

$$= \frac{1}{p^2} \sum_{\substack{a,b=0 \ (a,b)\neq(0,0)}}^{p-1} (-1) \exp\left\{ -\frac{2\pi i}{p} (a+b)k \right\} + \frac{1}{p^2} + \frac{N}{p^2} =$$

$$= \frac{(-1)}{p^2} \left(\sum_{a=0}^{p-1} \exp\left\{ -\frac{2\pi i}{p} ak \right\} \right) \left(\sum_{b=0}^{p-1} \exp\left\{ -\frac{2\pi i}{p} bk \right\} \right) + \frac{1}{p^2} + \frac{N}{p^2} = \frac{1}{p^2} (N+1) = p^{r-2}.$$

$$(24)$$

При k = 0 имеем

$$M_{m,0} = \frac{1}{p^2} \sum_{a,b=0}^{p-1} \sum_{n=0}^{N-1} \exp\left\{\frac{2\pi i}{p} (y(n)a + y(n+m)b)\right\} =$$

$$= \frac{1}{p^2} \sum_{a,b=0}^{p-1} (-1) + \frac{1}{p^2} + \frac{N}{p^2} =$$

$$= p^{-2}(N+1) - 1 = p^{r-2} - 1.$$
(25)

Из равенств (24), (25) следует

$$D_m = D_{0,m} = N - \sum_{k=0}^{p-1} M_{m,k} = N\left(1 - \frac{1}{p}\right) + \left(1 + \frac{1}{p}\right) > N\left(1 - \frac{1}{p}\right).$$

Теорема, таким образом, доказана.

Автор благодарит д.ф.-м.н. проф. В.М. Чернова за постоянное внимание к работе.

Литература

- [1] Grallert H.J. Application of orthonormalized *m*-sequences for data reduced and error protected transmission of pictures. Proc. IEEE Int Symp. on Electromagnetic Compability. Baltimore, MD, 1980. P. 282–287.
- [2] Grallert H.J. Source encoding and error protected transmission of pictures with help of orthonormalized *m*-sequences. Proc. 12th Int. Television Symp. Montreux, Switzerland, 1981. P. 441–454.
- [3] Keesen W.G., Riemann U., Grallert H.J. Codierung von Farbensehsignalen mittels modifizierten *M*-Transformationen für die Ubertragung über 34-M-bit/s-Kanaele. Frequenz. V. 38. No. 10. P. 238–243.
- [4] Musmann H.G., Pirsch P., Grallert H.J. Advances in picture coding // IEEE Proc. 1985. V. 73. No. 4. P. 523–548.
- [5] Chernov V.M., Dmitriyev A.G. Image Compression Using Discrete Orthogonal Transforms with the "Noise-Like" Basis Functions. // Компьютерная оптика. 1999. №19. Р. 184–187.
- [6] Dmitriyev A.G., Chernov V.M. Two-dimensional Discrete Orthogonal Transforms with the "Noise-like" Basis Functions. Proc. Int. Conf. GraphiCon 2000. P. 36–41.
- [7] Dmitriyev A.G., Chernov V.M. Generating Pseudostochastic Basis Function for Discrete Orthogonal Transforms. Pattern Recognition and Image Analysis. 2001. V. 11. No. 1. P. 155–157.
- [8] Биркгофф Γ ., Барти. Т. Современная прикладная алгебра. М.: Мир, 1976. 400 с.
- [9] Лидл Р., Нидеррайтер Г. Конечные поля. Т. 1, 2. М.: Мир, 1988.
- [10] Katai I., Kovacs B. Kanonische Zahlensysteme in der Theorie der quadratischen Zahlen. Acta Sci. Math. (Szeged) 42. 1980. P. 99–107.
- [11] Katai I., Kovacs B. Canonical Number Systems in Imaginary Quadratic Fields // Acta Math. Acad. Sci. Hungaricae. 1981. V. 37. P. 159–164.

Поступила в редакцию 18/V/2005; в окончательном варианте — 28/VI/2005.

DISCRETE ORTHOGONAL TRANSFORMATIONS WITH "NOISE-LIKE" BASIS FUNCTIONS³

© 2005 O.V. Bespolitov⁴

The paper is devoted to discrete orthogonal transformations with noise-like basis functions. During information transfer energetically important components loss is possible. Thus transformations which don't posses properties of energy concentration in several spectral components are proposed.

Paper received 18/V/2005. Paper accepted 28/VI/2005.

³Communicated by Dr. Sci. (Phys. & Math.) Prof. V.M. Chernov.

⁴Bespolitov Oleg Vladimirovich (gelo@ssu.samara.ru), Dept. of Information Systems Security, Samara State University, Samara, 443011, Russia.