

О МНОГОМЕРНОМ АНАЛОГЕ АЛГОРИТМА КУЛИ–ТЬЮКИ*

Представлено применение рекуррентных последовательностей ортогональных базисов на n -мерный случай для вывода формул варианта быстрого n -мерного преобразования Фурье, использующего $\frac{2^n - 1}{2^n} N^n \log_2 N$ комплексных умножений и $nN^n \log_2 N$ комплексных сложений, где $N = 2^s$ – число отсчетов по одной из осей.

Ключевые слова: пространство сигналов, последовательность ортогональных базисов, многомерное дискретное преобразование Фурье.

Рекуррентные последовательности ортогональных базисов в пространстве сигналов хорошо изучены [1] и имеют многочисленные приложения, в том числе для получения формул быстрого преобразования Фурье.

В данной работе обобщение рекуррентных последовательностей ортогональных базисов на n -мерный случай применяется для вывода формул варианта быстрого n -мерного преобразования Фурье (нБПФ), использующего $\frac{2^n - 1}{2^n} N^n \log_2 N$ комплексных умножений и $nN^n \log_2 N$ комплексных сложений, где $N = 2^s$ – число отсчетов по одной из осей (известный в литературе, см., например [2]). Этот вариант нБПФ содержит меньшее число операций комплексного умножения, чем обычно применяемый, в котором многомерное преобразование Фурье осуществляется повторным применением одномерных БПФ (см., например, [3; 4]).

При построении n -мерных рекуррентных последовательностей ортогональных базисов мы придерживаемся схемы изложения, предложенной в [1] для одномерного случая.

Пространство периодических n -мерных сигналов. Для полноты изложения мы приводим определения и основные утверждения из теории многомерных сигналов, которые будем использовать далее.

Определение 1. При фиксированном N будем называть n -мерным периодическим сигналом периодическую, с периодом N по каждой переменной, комплекснозначную функцию целочисленного аргумента.

Вместе с операциями сложения двух сигналов x_1, x_2 :

$$y(j) = x_1(j) + x_2(j)$$

и умножения сигнала x на комплексное число c :

$$y(j) = c \cdot x(j),$$

где $x(j)$ – отсчет сигнала x в точке $j \in \mathbb{Z}^n$, множество сигналов C_N^n становится линейным комплексным пространством. Нулевым элементом в C_N^n является сигнал O такой, что $O(j) = 0$ при всех $j \in \mathbb{Z}^n$. Введем в C_N^n скалярное произведение и норму:

$$\langle x, y \rangle = \sum_{j \in B_n(N)} x(j)y(j),$$

$$\|x\| = \langle x, x \rangle^{1/2},$$

где $B_n(N)$ – множество целочисленных векторов из $[0, N - 1]^n$.

Определение 2. Единичным n -мерным периодическим, с периодом N по каждой переменной, импульсом назовем сигнал δ_N^n такой, что $\delta_N^n(j) = 1$, если каждая координата вектора j делится на N и $\delta_N^n(j) = 0$ в противном случае.

Для единичного импульса справедливы следующие утверждения, вытекающие сразу из определения.

1. $\delta_N^n(j_1, \dots, j_n) = \delta_N^n(|j_1|, \dots, |j_n|)$;
2. $\delta_N^n(j_1, \dots, j_n) = \delta_N^1(j_1) \cdot \dots \cdot \delta_N^1(j_n)$;
3. Для $x \in C_N^n$ справедливо равенство

$$x(j) = \sum_{t \in B_n(N)} x(t) \delta_N^n(j - t) \tag{1}$$

при любом $j \in B_n(N)$.

Пусть $w_N = \exp\left(\frac{2\pi i}{N}\right)$. Тогда справедлива лемма 1:

$$\delta_N^n(j) = \frac{1}{N^n} \sum_{t \in B_n(N)} w_N^{(j,t)}, \tag{2}$$

где (j, t) – скалярное произведение векторов j и t .

Равенство (2) проверяется непосредственно.

Определение 3. n -кратным дискретным преобразованием Фурье (ДПФ) называется отображение $F_N : C_N^n \rightarrow C_N^n$, сопоставляющее с сигналом x сигнал X со значениями

$$X(j) = \sum_{t \in B_n(N)} x(t) w_N^{-(j,t)}, j \in B_n(N).$$

Отметим, что для ДПФ справедлива формула обращения

$$x(t) = \frac{1}{N^n} \sum_{j \in B_n(N)} X(j) \cdot w_N^{(j,t)}$$

и равенство Парсеваля: если $X = F_N(x)$, $Y = F_N(y)$, то

$$\langle x, y \rangle = \frac{1}{N^n} \langle X, Y \rangle.$$

Рекуррентные последовательности ортогональных базисов. Положим $N = 2^s$, $N_v = 2^{s-v}$, $\Delta_v = 2^{v-1}$. Построим рекуррентную последовательность базисов f_0, f_1, \dots, f_s , где f_t – t -й базис, состоящий из N^n сигналов $f_t(k)$, $k \in B_n(N)$. Значение сигнала $f_t(k)$ в отсчете $j = (j_1, \dots, j_n)$, $j \in B_n(N)$ будем обозначать, как $f_t(k; j)$.

Обозначим через $B_1^n(N)$ множество целочисленных векторов из $[0, N_v - 1]^n$, а через $B_2^n(N)$ множество целочисленных векторов из $[0, \Delta_v - 1]^n$. Определим последовательность ортогональных базисов следующим образом:

* Работа поддержана грантом РФФИ 07-01-00326.

$$\begin{aligned}
 f_0(k; j) &= \delta_N^n(j - k) = \\
 &= \delta_N^1(j_1 - k_1) \delta_N^2(j_2 - k_2) \dots \delta_N^n(j_n - k_n), k, j \in B_n^1(N); \\
 &f_v(l_1 + \sigma_1 \Delta_v + p_1 \Delta_{v+1}, l_2 + \sigma_2 \Delta_v + \\
 &+ p_2 \Delta_{v+1}, \dots, l_n + \sigma_n \Delta_v + p_n \Delta_{v+1}) = \\
 &= \sum_{\tau_1=0}^1 \dots \sum_{\tau_n=0}^1 \sum_{l_i=0}^{\tau_i(l_i + \sigma_i \Delta_v)} \times \\
 &\times f_{v-1}(l_1 + 2\Delta_v p_1 + \tau_1 \Delta_v, \dots, l_n + 2\Delta_v p_n + \tau_n \Delta_v),
 \end{aligned} \tag{3}$$

где $p = (p_1, \dots, p_n) \in B_n^1(N)$; $l = (l_1, \dots, l_n) \in B_n^2(N)$; σ_i равно 0 или 1 при всех $i = 1, \dots, n$; $v = 1, \dots, s$.

Для изучения свойств рекуррентной последовательности базисов полезно использовать понятие реверсной перестановки [1].

Пусть j – целое число из множества $J = \{0, 1, \dots, 2^v - 1\}$ представимо в двоичной системе в виде $j_{v-1}2^{v-1} + \dots + j_1 2 + j_0$ где $j_i = 0, 1$ для всех $i = 0, \dots, v-1$. Вектор $(j_{v-1}, \dots, j_1, j_0)_2$ будем называть двоичным кодом числа j . Сопоставим с числом j число $j_1 \in J$, которое задается двоичным кодом $(j_0, j_1, \dots, j_{v-1})_2$. Перестановка $\text{rev}_v(j) = j_1$ множества J называется реверсной. Для реверсной перестановки справедливы равенства:

$$\begin{aligned}
 2\text{rev}_{v-1}(q) &= \text{rev}_v(q); \\
 2\text{rev}_{v-1}(q) + 1 &= \text{rev}_v(\Delta_v + q).
 \end{aligned} \tag{4}$$

Используя реверсную подстановку, легко показать, что

$$\begin{aligned}
 f_v(l_1 + p_1 \Delta_{v+1}, \dots, l_n + p_n \Delta_{v+1}) = \\
 = \sum_{q_1=0}^{\Delta_{v+1}-1} \dots \sum_{q_n=0}^{\Delta_{v+1}-1} \sum_{l_i=0}^{l_i \text{rev}_v(q_i)} w_{\Delta_{v+1}}^{i=0} f_0(q_1 + p_1 \Delta_{v+1}, \dots, q_n + p_n \Delta_{v+1}),
 \end{aligned}$$

где $p = (p_1, \dots, p_n) \in B_n^1(N)$, $l = (l_1, \dots, l_n) \in B_n^2(N)$, $v = 1, \dots, s$.

В частности, при $v = s$ имеем

$$\begin{aligned}
 f_s(l; j) &= \sum_{q_1=0}^{N-1} \dots \sum_{q_n=0}^{N-1} \sum_{l_i=0}^{l_i \text{rev}_v(q_i)} w_N^{i=1} \times \\
 &\times \delta_N^n(j_1 - q_1, \dots, j_n - q_n) = w_N^{i=0} \sum_{l_i=0}^{l_i \text{rev}_v(j_i)}.
 \end{aligned}$$

Теорема 1. При каждом $v = 0, \dots, s$ система сигналов $f_v = f_v(k)$, $k \in B_n(N)$, ортогональна и $\|f_v(k)\|^2 = 2^{nv}$.

Доказательство. Пусть $v = 0$. Тогда

$$\langle f_0(k), f_0(k') \rangle = \sum_{j \in B_n(N)} \delta_N^n(j - k) \cdot \delta_N^n(j - k').$$

Последняя сумма может быть отлична от нуля только в том случае, когда $k = k'$, а в остальных случаях она равна 1, и теорема доказана.

Пусть теперь $v = 1, \dots, s$. Возьмем $k, k' \in B_n(N)$, которые представим в следующем виде:

$$k = (k_1, \dots, k_n) = (l_1 + p_1 \Delta_{v+1}, \dots, l_n + p_n \Delta_{v+1}),$$

$$k' = (k'_1, \dots, k'_n) = (l'_1 + p'_1 \Delta_{v+1}, \dots, l'_n + p'_n \Delta_{v+1}),$$

где $l = (l_1, \dots, l_n)$ и $l' = (l'_1, \dots, l'_n)$ принадлежат $B_n^2(N)$, а $p = (p_1, \dots, p_n)$ и $p' = (p'_1, \dots, p'_n)$ принадлежат $B_n^1(N)$. Тогда

$$\begin{aligned}
 \langle f_v(k), f_v(k') \rangle &= \langle f_v(l_1 + p_1 \Delta_{v+1}, \dots, l_n + p_n \Delta_{v+1}), \\
 &f_v(l'_1 + p'_1 \Delta_{v+1}, \dots, l'_n + p'_n \Delta_{v+1}) \rangle = \\
 &= \langle \sum_{q_1=0}^{\Delta_{v+1}-1} \dots \sum_{q_n=0}^{\Delta_{v+1}-1} \sum_{l_i=0}^{l_i \text{rev}_v(q_i)} w_{\Delta_{v+1}}^{i=0} f_0(q_1 + p_1 \Delta_{v+1}, \dots, q_n + p_n \Delta_{v+1}), \\
 &\sum_{q'_1=0}^{\Delta_{v+1}-1} \dots \sum_{q'_n=0}^{\Delta_{v+1}-1} \sum_{l'_i=0}^{l'_i \text{rev}_v(q'_i)} w_{\Delta_{v+1}}^{i=0} f_0(q'_1 + p'_1 \Delta_{v+1}, \dots, q'_n + p'_n \Delta_{v+1}) \rangle = \\
 &= \sum_{q_1=0}^{\Delta_{v+1}-1} \dots \sum_{q_n=0}^{\Delta_{v+1}-1} \sum_{q'_1=0}^{\Delta_{v+1}-1} \dots \sum_{q'_n=0}^{\Delta_{v+1}-1} \sum_{l_i=0}^{l_i \text{rev}_v(q_i) - l'_i \text{rev}_v(q'_i)} w_{\Delta_{v+1}}^{i=1} \times \\
 &\times \delta_N^n(q_1 - q'_1 + (p_1 - p'_1) \Delta_{v+1}, \dots, q_n - q'_n + (p_n - p'_n) \Delta_{v+1}).
 \end{aligned}$$

Аргументы единичного импульса δ_N^n по модулю не превосходят $N-1$. При $p_i = p'_i$ при некотором t аргументы отличны от нуля при всех $q_i, q'_i \in 0 : \Delta_{v+1} - 1$, $i = 1, \dots, N$, поскольку $|q_i - q'_i| \leq \Delta_{v+1} - 1$. Значит, $\langle f_v(k), f_v(k') \rangle = 0$ при $p_j \neq p'_j$.

Пусть $p_j = p'_j$ при всех $j = 1, \dots, n$, тогда

$$\begin{aligned}
 \langle f_v(k), f_v(k') \rangle &= \sum_{q_1=0}^{\Delta_{v+1}-1} \dots \sum_{q_n=0}^{\Delta_{v+1}-1} \sum_{l_i=0}^{(l_i - l'_i) \text{rev}_v(q_i)} w_{\Delta_{v+1}}^{i=1} = \\
 &= \sum_{q_1=0}^{\Delta_{v+1}-1} \dots \sum_{q_n=0}^{\Delta_{v+1}-1} \sum_{q_i} w_{\Delta_{v+1}}^{i=1} = \Delta_{v+1} \dots \Delta_{v+1} \delta_{\Delta_{v+1}}^n(l_1 - l'_1, \dots, l_n - l'_n).
 \end{aligned}$$

Из последней формулы заключаем, что скалярное произведение $\langle f_v(k), f_v(k') \rangle$ отлично от нуля только при $p_j = p'_j$, $l_i = l'_i$ при всех $i, j = 1, \dots, n$. В последнем случае $\|f_v(k_1, \dots, k_n)\| = \Delta_{v+1} \dots \Delta_{v+1} = 2^{nv}$ при всех $k_1, \dots, k_n = 0 : N-1$. Теорема доказана.

Применение последовательности ортогональных базисов к быстрому дискретному преобразованию Фурье. Пусть $x(j) = x(j_1, \dots, j_n) \in C_N^n$, $j \in B_n(N)$. Сопоставим с сигналом $x(j)$ сигнал $x_0(j) = x(\text{rev}_s(j_1), \dots, \text{rev}_s(j_n))$ и разложим $x_0(j)$ по базису f_v :

$$x_0 = \frac{1}{2^{nv}} \sum_{k \in B_n(N)} x_v(k) f_v(k), \tag{5}$$

где $\frac{1}{2^{nv}}$ – нормирующий множитель. Домножим обе части равенства (5) скалярно на $f_v(l)$, для некоторого $l \in B_n(N)$. Тогда

$$\langle x_0, f_v(l) \rangle = x_v(l),$$

$$x_v(k) = \sum_{j \in B_n(N)} x_0(j) f_v(k) =$$

$$= \sum_{j \in B_n(N)} x(\text{rev}_s(j_1), \dots, \text{rev}_s(j_n)) f_v(k; j)$$

и коэффициенты $x_v(k)$ в (5) определены.

В частности, при $v = 0$ имеем из (1)

$$x_0(k) = \sum_{j \in B_n(N)} x(\text{rev}_s(j_1), \dots,$$

$$\text{rev}_s(j_n)) \delta_N^n(j - k) = x(\text{rev}_s(k_1), \dots, \text{rev}_s(k_n)). \tag{6}$$

Из рекуррентных соотношений (3) имеем:

$$\begin{aligned}
 & x_v(l_1 + \delta_1 \Delta_v + p_1 \Delta_{v+1}, \dots, l_n + \delta_n \Delta_v + p_n \Delta_{v+1}) = \\
 & = \langle x_0, f_v(l_1 + \delta_1 \Delta_v + p_1 \Delta_{v+1}, \dots, l_n + \delta_n \Delta_v + p_n \Delta_{v+1}) \rangle = \\
 & = \sum_{\tau_1=0}^1 \dots \sum_{\tau_n=0}^1 w_{\Delta_{v+1}}^{\tau_1} \times \\
 & \times \langle x_0, f_{v-1}(l_1 + 2\Delta_v p_1 + \tau_1 \Delta_v, \dots, l_n + 2\Delta_v p_n + \tau_n \Delta_v) \rangle = (7) \\
 & = \sum_{\tau_1=0}^1 \dots \sum_{\tau_n=0}^1 w_{\Delta_{v+1}}^{\tau_1} \times \\
 & \times (l_1 + 2\Delta_v p_1 + \tau_1 \Delta_v, \dots, l_n + 2\Delta_v p_n + \tau_n \Delta_v),
 \end{aligned}$$

где $p = (p_1, \dots, p_n) \in B_n^1(N)$, $l = (l_1, \dots, l_n) \in B_n^2(N)$, $v = 1, \dots, s$, а $\sigma_1, \dots, \sigma_n$ равно 0 или 1.

Так как

$$\begin{aligned}
 & x_s(k) = x(k_1, \dots, k_n) = \\
 & = \sum_{j \in B_n(N)} x(\text{rev}_s(j_1), \dots, \text{rev}_s(j_n)) \cdot w_N^{-\sum_{i=0}^n k_i \text{rev}_s(j_i)} = \\
 & = \sum_{j \in B_n(N)} x(j) w_N^{-\sum_{i=0}^n k_i j_i} = X(k),
 \end{aligned}$$

где $k \in B_n(N)$, то коэффициенты $x_s(k)$ определяют компоненты спектра сигнала x на основном периоде.

Из (6) и (7) получаем рекуррентную схему для вычисления спектра сигнала $x \in C_N^n$:

$$\begin{aligned}
 & x_0(k) = x(\text{rev}_s(k_1), \dots, \text{rev}_s(k_n)); \\
 & x_v(l_1 + \sigma_1 \Delta_v + p_1 \Delta_{v+1}, \dots, l_n + \sigma_n \Delta_v + p_n \Delta_{v+1}) = \\
 & = \sum_{\tau_1=0}^1 \dots \sum_{\tau_n=0}^1 w_{\Delta_{v+1}}^{\tau_1} \times \\
 & \times x_{v-1}(l_1 + 2\Delta_v p_1 + \tau_1 \Delta_v, \dots, l_n + 2\Delta_v p_n + \tau_n \Delta_v),
 \end{aligned} \quad (8)$$

где $p = (p_1, \dots, p_n) \in B_n^1(N)$, $l = (l_1, \dots, l_n) \in B_n^2(N)$, $v = 1, \dots, s$ и $\sigma_1, \dots, \sigma_n$ равны 0 или 1.

Найдем теперь число операций комплексного сложения и умножения, необходимых для нахождения спектра сигнала по схеме (8).

Лемма 2. При некотором r даны векторы $t = (t_1, \dots, t_r)$ и $\sigma = (\sigma_1, \dots, \sigma_r)$, где $t_i, \sigma_i \in \overline{0,1}$. Тогда вычисление всех значений некоторой функции

$$S(\sigma) = \sum_t f(t) (-1)^{\langle \sigma, t \rangle}$$

требует $r \cdot 2^r$ сложений (вычитаний).

Доказательство. Для доказательства применим индукцию по r .

Пусть $r = 2$. Тогда

$$\begin{aligned}
 & S(\sigma) = S(\sigma_1, \sigma_2) = \sum_{t_1=0}^1 \sum_{t_2=0}^1 f(t_1, t_2) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \sigma_2 t_2} = \\
 & = f(0,0) + f(1,0)(-1)^{\sigma_1} + \\
 & + f(0,1)(-1)^{\sigma_2} + f(1,1)(-1)^{\sigma_1 + \sigma_2}.
 \end{aligned}$$

Обозначим

$$\begin{aligned}
 & S_1(\sigma) = S(0,0) = f(0,0) + f(1,0) + f(0,1) + f(1,1) = \\
 & = (f(0,0) + f(1,0)) + (f(0,1) + f(1,1)) = S_1^* + S_3^*; \\
 & S_2(\sigma) = S(1,0) = f(0,0) - f(1,0) + f(0,1) - f(1,1) = \\
 & = (f(0,0) - f(1,0)) + (f(0,1) - f(1,1)) = S_2^* + S_4^*; \\
 & S_3(\sigma) = S(0,1) = f(0,0) + f(1,0) - f(0,1) - f(1,1) = \\
 & = (f(0,0) + f(1,0)) - (f(0,1) + f(1,1)) = S_1^* - S_3^*; \\
 & S_4(\sigma) = S(1,1) = f(0,0) - f(1,0) - f(0,1) + f(1,1) = \\
 & = (f(0,0) - f(1,0)) - (f(0,1) - f(1,1)) = S_2^* - S_4^*,
 \end{aligned}$$

где $S_1^* = f(0,0) + f(1,0)$; $S_2^* = f(0,0) - f(1,0)$;
 $S_3^* = f(0,1) + f(1,1)$; $S_4^* = f(0,1) - f(1,1)$.

Для вычисления S_i^* , $i = 1, 2, 3, 4$ требуется применить четыре сложения (вычитания), а для вычисления всех значений S требуется восемь таких операций, и утверждение леммы верно.

Пусть утверждение леммы верно при $r = k$, т. е. для произвольной функции $g(t)$ все значения функции

$$S(\sigma_1, \dots, \sigma_k) = \sum_t g(t) (-1)^{\langle \sigma, t \rangle},$$

где $t = (t_1, \dots, t_k)$, вычисляются за $2 \cdot 2^k$ сложений (вычитаний).

Рассмотрим $r = k + 1$.

$$\begin{aligned}
 & S(\sigma_1, \dots, \sigma_{k+1}) = \\
 & = \sum_{t_1=0}^1 \dots \sum_{t_{k+1}=0}^1 f(t_1, \dots, t_{k+1}) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \dots + \sigma_{k+1} t_{k+1}} = \\
 & = \sum_{t_1=0}^1 \dots \sum_{t_k=0}^1 f(t_1, \dots, t_k, 0) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \dots + \sigma_k t_k} + \\
 & + \sum_{t_1=0}^1 \dots \sum_{t_k=0}^1 f(t_1, \dots, t_k, 1) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \dots + \sigma_k t_k + \sigma_{k+1}}.
 \end{aligned}$$

Введем обозначения:

$$\begin{aligned}
 & S(\sigma_1, \sigma_2, \dots, \sigma_k, 0) = S_1(\sigma_1, \sigma_2, \dots, \sigma_k) = \\
 & = \sum_{t_1=0}^1 \dots \sum_{t_k=0}^1 f(t_1, \dots, t_k, 0) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \dots + \sigma_k t_k} + \\
 & + \sum_{t_1=0}^1 \dots \sum_{t_k=0}^1 f(t_1, \dots, t_k, 1) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \dots + \sigma_k t_k} = \\
 & = \sum_{t_1=0}^1 \dots \sum_{t_k=0}^1 (f(t_1, \dots, t_k, 0) + f(t_1, \dots, t_k, 1)) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \dots + \sigma_k t_k}; \\
 & S(\sigma_1, \sigma_2, \dots, \sigma_k, 1) = S_2(\sigma_1, \sigma_2, \dots, \sigma_k) = \\
 & = \sum_{t_1=0}^1 \dots \sum_{t_k=0}^1 f(t_1, \dots, t_k, 0) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \dots + \sigma_k t_k} - \\
 & - \sum_{t_1=0}^1 \dots \sum_{t_k=0}^1 f(t_1, \dots, t_k, 1) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \dots + \sigma_k t_k} = \\
 & = \sum_{t_1=0}^1 \dots \sum_{t_k=0}^1 (f(t_1, \dots, t_k, 0) - f(t_1, \dots, t_k, 1)) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \dots + \sigma_k t_k}.
 \end{aligned}$$

Определим, сколько требуется операций сложения (вычитания) для вычисления S_1 и S_2 .

Обозначим $f^+(t_1, \dots, t_k) = f(t_1, \dots, t_k, 0) + f(t_1, \dots, t_k, 1)$, $f^-(t_1, \dots, t_k) = f(t_1, \dots, t_k, 0) - f(t_1, \dots, t_k, 1)$. Для вычисления всех значений f^+ требуется 2^k сложений и для вычисления $S_1 = \sum_{t_1=0}^1 \dots \sum_{t_k=0}^1 f^+(t_1, \dots, t_k) \cdot (-1)^{\sigma_1 t_1 + \dots + \sigma_k t_k}$

требуется $k2^k$ согласно индукционному предположению.

Тогда общее количество операций сложения (вычитания) для вычисления S_1 составит $k2^k + 2^k$. Такое же количество операций необходимо для S_2 .

Поэтому определение всех значений S требует $(k+1)2^{k+1}$ сложений (вычитаний), что и требовалось доказать.

Теорема 2. Рекуррентная схема вычисления спектра сигнала $x \in C_N^n$ ($N = 2^s$)

$$\begin{aligned} x_0(k) &= x(\text{rev}_s(k_1), \dots, \text{rev}_s(k_n)); \\ x_v(l_1 + \sigma_1 \Delta_v + p_1 \Delta_{v+1}, \dots, l_n + \sigma_n \Delta_v + p_n \Delta_{v+1}) &= \\ &= \sum_{\tau_1=0}^1 \dots \sum_{\tau_n=0}^1 w_{\Delta_{v+1}}^{i=0} \sum_{\tau_i(l_i + \sigma_i \Delta_v)} \times \\ &\times x_{v-1}(l_1 + 2\Delta_v p_1 + \tau_1 \Delta_v, \dots, l_n + 2\Delta_v p_n + \tau_n \Delta_v), \end{aligned} \quad (9)$$

требует $\frac{2^n - 1}{2^n} N^n \log_2 N$ комплексных умножений и $nN^n \log_2 N$ комплексных сложений.

Доказательство. Вначале найдем число комплексных умножений. Комплексные умножения производятся только

ко при умножении на $w_{\Delta_{v+1}}^{i=0}$. Определим, сколько требуется произведений (9) при заданных параметрах $v^*, l^* = (l_1^*, \dots, l_n^*)$ и $p^* = (p_1^*, \dots, p_n^*)$. Для этого рассмотрим произведения

$$\begin{aligned} &\sum_{w_{\Delta_{v+1}}^{i=0}} \sum_{\tau_i(l_i^* + \sigma_i \Delta_{v^*})} \times \\ &\times x_{v^*-1}(l_1^* + 2p_1^* \Delta_v + \tau_1 \Delta_{v^*}, \dots, l_n^* + 2p_n^* \Delta_v + \tau_n \Delta_{v^*}), \end{aligned}$$

где $\sigma_i \in \overline{0,1}$.

Заметим, что

$$\begin{aligned} \sum_{w_{\Delta_{v^*+1}}^{i=0}} \sum_{\tau_i(l_i^* + \sigma_i \Delta_{v^*})} &= \sum_{w_{\Delta_{v^*+1}}^{i=0}} \sum_{\tau_i(l_i^* + \tau_i \sigma_i \Delta_{v^*})} = \\ &= \sum_{w_{\Delta_{v^*+1}}^{i=0}} \sum_{\tau_i \sigma_i \Delta_{v^*}} \sum_{\tau_i \sigma_i} \sum_{\tau_i l_i^*} = (-1) \sum_{i=0}^n \sum_{\tau_i \sigma_i} \sum_{\tau_i l_i^*}, \end{aligned} \quad (10)$$

т. е. произведение

$$\begin{aligned} &\sum_{w_{\Delta_{v^*+1}}^{i=0}} \sum_{\tau_i(l_i^* + \sigma_i \Delta_{v^*})} \times \\ &\times x_{v^*-1}(l_1^* + 2p_1^* \Delta_v + \tau_1 \Delta_{v^*}, \dots, l_n^* + 2p_n^* \Delta_v + \tau_n \Delta_{v^*}) \end{aligned}$$

при фиксированных (определенных) параметрах $v^*, l^* = (l_1^*, \dots, l_n^*)$ и $p^* = (p_1^*, \dots, p_n^*)$ можно заменить на комплексное произведение

$$\sum_{w_{\Delta_{v^*+1}}^{i=0}} \sum_{\tau_i l_i^*} \cdot x_{v^*-1}(l_1^* + 2p_1^* \Delta_v + \tau_1 \Delta_{v^*}, \dots, l_n^* + 2p_n^* \Delta_v + \tau_n \Delta_{v^*}), \quad (11)$$

поскольку величина $(-1) \sum_{i=0}^n \sum_{\tau_i \sigma_i}$ может принимать значения только ± 1 .

Число комплексных произведений вида (11) равно числу всевозможных векторов $\tau = (\tau_1, \dots, \tau_n)$, где $\tau_i \in \overline{0,1}$, т. е. $2^n - 1$, так как при $r = 0$ имеем произведение действительных чисел. Так как параметр $v \in 1:s$, векторы $l = (l_1, \dots, l_n)$ и $p = (p_1, \dots, p_n)$, где $p_i = 0, 1, \dots, N^v - 1$ ($N^v = N / 2^v$), $l_i = 0, 1, \dots, \Delta_v - 1$ ($\Delta_v = 2^{v-1}$), то общее количество комплексных умножений равно $s \left(\frac{N}{2^v} \cdot 2^{v-1}\right)^n \cdot (2^n - 1) = \frac{2^n - 1}{2^n} N^n \log_2 N$.

Найдем количество комплексных сложений в алгоритме. При фиксированном v^* и $l^* = (l_1^*, \dots, l_n^*), p^* = (p_1^*, \dots, p_n^*)$ имеем

$$\begin{aligned} &x_{v^*}^*(l_1^* + \sigma_1 \Delta_{v^*} + p_1 \Delta_{v^*+1}, \dots, l_n^* + \sigma_n \Delta_{v^*} + p_n \Delta_{v^*+1}) = \\ &= \sum_{\tau_1=0}^1 \dots \sum_{\tau_n=0}^1 w_{\Delta_{v^*+1}}^{i=0} \sum_{\tau_i(l_i^* + \sigma_i \Delta_{v^*})} \times \\ &\times x_{v^*-1}(l_1^* + 2p_1^* \Delta_v + \tau_1 \Delta_{v^*}, \dots, l_n^* + 2p_n^* \Delta_v + \tau_n \Delta_{v^*}). \end{aligned} \quad (12)$$

Из (10) следует, что для вычисления (12) нам требуется вычислить выражения

$f(\tau) = w_{\Delta_{v^*+1}}^{i=0} \sum_{\tau_i l_i^*} x_{v^*-1}^*(l_1^* + 2p_1^* \Delta_v + \tau_1 \Delta_{v^*}, \dots, l_n^* + 2p_n^* \Delta_v + \tau_n \Delta_{v^*})$, которые зависят только от $\tau = (\tau_1, \dots, \tau_n)$, где $\tau_i \in \overline{0,1}$. Тогда (12) можно представить как

$$\begin{aligned} &x_{v^*}^*(l_1^* + \sigma_1 \Delta_{v^*} + p_1 \Delta_{v^*+1}, \dots, l_n^* + \sigma_n \Delta_{v^*} + p_n \Delta_{v^*+1}) = \\ &= \sum_{\tau_1=0}^1 \dots \sum_{\tau_n=0}^1 (-1)^{\sum_{i=0}^n \tau_i \sigma_i} \cdot f(\tau). \end{aligned}$$

Теперь из леммы 2 для вычисления $x_{v^*}^*(l_1^* + \sigma_1 \Delta_{v^*} + p_1 \Delta_{v^*+1}, \dots, l_n^* + \sigma_n \Delta_{v^*} + p_n \Delta_{v^*+1})$ потребуется $n2^n$ комплексных сложений.

Так как параметр $v \in 1:s$, векторы $l = (l_1, \dots, l_n)$ и $p = (p_1, \dots, p_n)$, где $p_i = 0, 1, \dots, N^v - 1$ ($N^v = N / 2^v$), $l_i = 0, 1, \dots, \Delta_v - 1$ ($\Delta_v = 2^{v-1}$), то общее количество комплексных сложений (вычитаний) равно

$$s \left(\frac{N}{2^v} \cdot 2^{v-1}\right)^n \cdot (n2^n) = nN^n \log_2 N. \text{ Теорема доказана.}$$

Библиографические ссылки

1. Малоземов В. Н., Машарский С. М. Основы дискретного гармонического анализа. Ч. 2. СПб. : НИИ математики и механики, 2003.
2. Даджион Д., Мерсеро Р. Цифровая обработка многомерных сигналов : пер. с англ. М. : Мир, 1988.
3. Блейхут Р. Быстрые алгоритмы цифровой обработки сигналов. М. : Мир, 1989.
4. Опенгейм А. В., Шафер Р. В. Цифровая обработка сигналов : пер. с англ. ; под ред. С. Я. Шаца. М. : Связь, 1979.

A. V. Starovoytov

ABOUT MULTIDIMENSIONAL ANALOG OF ALGORITHM OF COOLEY–TUKEY

In this article, recurring sequences of orthogonal basis in n -dimensional case has being applied for express of formulas of the n -dimensional fast Fourier transformation, which using $\frac{2^n - 1}{2^n} N^n \log_2 N$ complex multiplication and $nN^n \log_2 N$ complex addition, where $N = 2^s$ – number of counting on one of the axis.

Keywords: space of signals, orthogonal basis sequence, multidimensional discrete Fourier transform.

© Старовойтов А. В., 2010

УДК 539.21:537.86

С. С. Аплеснин, А. И. Москвин

МАГНИТОЭЛЕКТРИЧЕСКИЙ ЭФФЕКТ, ИНДУЦИРУЕМЫЙ ОРБИТАЛЬНЫМ УПОРЯДОЧЕНИЕМ ЭЛЕКТРОНОВ

Исследована взаимосвязь орбитального порядка и температуры образования спонтанного магнитного момента, постоянной решетки, корреляционных функций орбитальных и магнитных моментов между ближайшими соседями в непрерывной модели Потса для ряда параметров электрон-решеточного и спин-решеточного взаимодействия. Найдено изменение диэлектрической проницаемости и орбитальных корреляционных функций во внешнем магнитном поле.

Ключевые слова: диэлектрическая проницаемость, магнитоэлектрический эффект, электрон-решеточное взаимодействие, орбитальный и спиновый момент.

Исследование мультиферроиков, в которых сосуществует хотя бы два из трех параметров порядка: магнитный, электрический или кристаллографический [1], является актуальной задачей, так как описывает возможность с помощью электрического поля управлять магнитными свойствами материала и, наоборот, осуществлять модуляцию электрических свойств магнитным полем. В перспективе такие материалы могут найти широкое техническое применение в качестве сенсоров, датчиков, устройств записи-считывания информации. Если в спиновой электронике запись информации происходит путем преобразования намагниченности в электрическое напряжение, то в мультиферроиках связь между магнитной и электрической подсистемами проявляется через магнитоэлектрический эффект [2; 3].

Твердые растворы $\text{Co}_x\text{Mn}_{1-x}\text{S}$ можно отнести к классу мультиферроиков [4]. В области температур $T = 230$ К обнаружена корреляция между упругой, магнитной и электрической подсистемами. Это подтверждается следующими фактами: найдено изменение угла наклона постоянной решетки, сдвиг пика поглощения рамановской моды, зависимость от предыстории температурного поведения намагниченности и сопротивления при «отжиге» в магнитном поле, нелинейной зависимостью вольт-амперной характеристики в магнитном поле, и наличие максимума в изменении диэлектрической проницаемости во внешнем магнитном поле от температуры [5]. На взаимодействие между электрической, магнитной и уп-

ругой подсистем при температурах $T = 120$ К указывает также образование ферромагнитного порядка, максимум по температуре относительного изменения диэлектрической проницаемости, измеренной во внешнем магнитном поле и в отсутствие поля [6], аномалия коэффициента теплового расширения решетки.

Предполагается, что замещение ионов марганца кобальтом приводит к перераспределению электронной плотности между e_g - и t_{2g} -состояниями. Конкуренция кулоновского взаимодействия между электронами, расположенными на одной орбитали и между орбиталями, совместно с изменением интегралов перескока приводит к упорядочению электронов на определенных орбиталях и к орбитальному магнетизму. В результате перераспределения электронной плотности меняется упругая энергия и под действием электрон-фононного взаимодействия индуцируются связанные моды колебаний ионов.

Цель работы состоит в установлении взаимосвязи между магнитной, электрической и упругой подсистемами и определении тенденций изменения параметров решетки, величины корреляционных функций орбитальных и спиновых моментов в зависимости от параметра электрон-решеточного и спин-фононного взаимодействия.

Модель взаимосвязи электронной и упругой подсистем. Для интерпретации полученных результатов в твердом растворе $\text{Co}_x\text{Mn}_{1-x}\text{S}$ [5; 6] необходимо рассмотреть взаимосвязь электронной и кристаллической струк-