

**ПОСТРОЕНИЕ СИСТЕМЫ НЕЛИНЕЙНЫХ ДИСКРЕТНЫХ СИГНАЛОВ
ХАРАКТЕРИСТИЧЕСКОГО ТИПА МЕТОДОМ ДЕЦИМАЦИИ**

Теоретические основы построения всего множества изоморфизмов нелинейных дискретных сигналов (НДС) характеристического типа, базирующиеся на использовании теории разностных множеств, изложены в работе [1]. Известно, что для сигналов с двухуровневой периодической функцией автокорреляции (к данному классу сигналов относятся и НДС характеристического типа) каждому сигналу может быть поставлено в соответствие разностное множество B , сбалансированное на два уровня [1] $B = \{b_1, b_2, \dots, b_k\}$ (1). Здесь b_j — порядковые номера символов одного периода L сигнала ($j = 1, k$), принимающих значения 1. Если ввести понятие изоморфных коэффициентов $T = \{t_i\}$, таких, что наибольший общий делитель (НОД) чисел $(t, L) = 1$ (числа t, L взаимно простые), а $i = 1, \varphi(L)$, где $\varphi(L)$ — функция Эйлера, то умножение разностного множества B фиксированного изоморфизма НДС на изоморфные коэффициенты t_i приведет к образованию всего множества изоморфизмов НДС.

Анализ характера операций, которые необходимо выполнять при синтезе НДС с использованием данного метода, показывает, что его вычислительная сложность весьма значительна.

Проблему большой вычислительной сложности метода разностных множеств можно решить с помощью метода децимации, заключающегося в следующем. Последовательность W образуется S_i по счету элементами последовательности V , т. е. последовательность W — результат децимации последовательности V по коэффициенту децимации S , причём НОД $(S, L) = 1$, т. е. числа S и L являются взаимно простыми. Возможность использования метода децимации для формирования всего множества изоморфизмов M -последовательностей показана в работе [2]. Приведем теорему,

доказывающую справедливость этого метода для синтеза всего множества НДС характеристического типа и, таким образом, эквивалентность его методу разностных множеств.

Теорема. Пусть $T = \{t_i\}$ — множество изоморфных коэффициентов разностного множества, построенного с использованием элементов поля $GF(P)$, а W — изоморфизм НДС, построенный в результате вычисления характера элементов $\psi(a_i)$ в соответствии с минимальным по значению первообразным элементом Θ_1 , при этом выполняется условие: $\text{НОД}(t, L) = 1$; $C = \{c_i\}$ — множество коэффициентов в децимации таких, что $\text{НОД}(C, L) = 1$, а $i = \overline{1, \varphi(L)}$, где $\varphi(L)$ — функция Эйлера.

Доказательство. Известно, что правило построения НДС характеристического типа имеет вид $\psi(a_\nu) = \psi(\Theta_1^\nu + 1) = e^{i\pi U_\nu(2)}$,

где $\nu = \overline{0, L-1}$.

Для построения НДС с применением метода децимации правило кодирования (2) можно записать следующим образом:

$$\psi(a_{\nu c}) = \psi(\Theta_1^{\nu c} + 1) = e^{i\pi U_{\nu c}(2)}. \quad (3)$$

Определим характер мультипликативной группы поля $GF(P)$ для правил кодирования (2), (3) при $\nu = \overline{0, L-1}$.

Для правила (2):

$$\begin{aligned} \nu = 0, \psi(a_0) &= \psi(2); & \nu = 1, \psi(a_1) &= \psi(\Theta_1 + 1); \\ \nu = 2, \psi(a_2) &= \psi(\Theta_1^2 + 1); \\ & \vdots \\ \nu = l, \psi(a_l) &= \psi(\Theta_1^l + 1); \\ & \vdots \\ \nu = L-1, \psi(a_{L-1}) &= \psi(\Theta_1^{L-1} + 1). \end{aligned} \quad (4)$$

Для правила (3):

$$\begin{aligned} \nu = 0, \psi(a_0) &= \psi(2); \\ \nu = 1, \psi(a_1) &= \psi(\Theta_1^c + 1); \\ & \vdots \\ \nu = 2, \psi(a_2) &= \psi(\Theta_1^{2c} + 1); \\ & \vdots \\ \nu = l, \psi(a_l) &= \psi(\Theta_1^{lc} + 1); \\ & \vdots \\ \nu = L-1, \psi(a_{L-1}) &= \psi(\Theta_1^{(L-1)c} + 1). \end{aligned} \quad (5)$$

В выражении (5) произведем замену переменных, а именно $\Theta_1^c = \Theta_1^*$. Тогда (5) примет вид

$$\nu = 0, \psi(a_0) = \psi(2);$$

Список литературы: 1. *Свердлик М. Б.* Оптимальные дискретные сигналы. М., 1975. 200 с. 2. *Сарватс Д. В., Персли М. Б.* Взаимокорреляционные свойства псевдослучайных и родственных последовательностей//Тр. Ин-та инж. по электротехнике и радиоэлектронике. 1980. Т. 68. № 5. С. 59—90.

Поступила в редколлегию 20.01.87