

*Запропоновано метод формування сигнальних конструкцій на основі хаотичних і таймерних сигналів для застосування в конфіденційних системах передачі з метою підвищення скритності сигналів*

*Ключові слова: шумовий сигнал, динамічний хаос*

*Предложен метод формирования сигнальных конструкций на основе хаотических и таймерных сигналов для использования их в конфиденциальных системах передачи с целью повышения скритности передаваемых сигналов*

*Ключевые слова: шумовой сигнал, динамический хаос*

*The method of signal constructions synthesis, based on chaotic and timer signals for use in confidential communication systems to improve the secrecy of transmitted signals is proposed*

*Keywords: noise signal, dynamic chaos*

# ПОВЫШЕНИЕ СКРЫТНОСТИ ПЕРЕДАЧИ КОНФИДЕНЦИАЛЬНОЙ ИНФОРМАЦИИ НА БАЗЕ ХАОТИЧЕСКИХ СИГНАЛОВ И ТАЙМЕРНЫХ СИГНАЛЬНЫХ КОНСТРУКЦИЙ

**Н.В. Захарченко**

Доктор технических наук, профессор, проректор по учебной работе\*

**В.В. Корчинский**

Кандидат технических наук, доцент\*  
Контактный тел.: (048) 7067-982

**Б.К. Радзимовский**

Инженер\*  
Контактный тел. (048) 731-73-55

**В.И. Кильдишев**

Кандидат технических наук, доцент\*  
Контактный тел.: 067-481-22-01

\*Кафедра информационной безопасности и передачи данных  
Одесская национальная академия связи им. А. С. Попова  
ул. Кузнечная, 1, г. Одесса, Украина, 65029

## 1. Введение

Одним из приемов защиты конфиденциальной информации от несанкционированного доступа (НСД) в каналах связи является использование методов передачи сигналами, обеспечивающих высокую скрытность передачи. Способность системы передачи противостоять действиям, направленным на обнаружение сигнала и измерение его параметров, определяется скрытностью. При этом различают энергетическую, структурную и информационную скрытность сигналов [1]. Энергетическая скрытность характеризует способность системы противостоять мерам НСД, направленным на обнаружение факта передачи сигнала. Если станцией НСД сообщение перехвачено, то структурная скрытность должна противостоять мерам, направленным на распознавание формы сигнала и измерение его параметров, т. е. отождествление обнаруженного сигнала с одним из множества априорно известных сигналов. Информационная скрытность определяется способностью противостоять мерам, направленным на раскрытие смысла передаваемых сообщений с помощью сигналов информации [1].

В данной работе предложен метод формирования сигнальных конструкций для повышения структурной и информационной скрытности передаваемых сигналов. Исследования в данном направлении [2, 3,

4] были выполнены для хаотических и таймерных сигнальных конструкций (ТСК). В [2] показано, что применение хаотических сигналов в качестве переносчика информационного сигнала позволяет решать задачи по обеспечению энергетической скрытности передачи. В [3, 4] была дана оценка структурной и информационной скрытности ТСК, что позволило сделать вывод о перспективности их применения в конфиденциальных системах связи. Для задачи повышения структурной и информационной скрытности в [5] впервые показана возможность совместного применения хаотических сигналов и ТСК.

В связи с тем, что в современных системах связи защита конфиденциальной информации уделяется большое внимание, актуальным является развитие методов передачи, обеспечивающих повышение скрытности передачи.

Целью данной работы является усовершенствование метода формирования сигнальных конструкций на основе ТСК и хаотических сигналов [5].

## 2. Формирование сигнальных конструкций

Известно [1], что потенциальную структурную скрытность сигналов  $S$  можно повысить за счет увеличения ансамбля реализаций  $A$ , которая зависит от

количества всех возможных значений каких-либо параметров сигнала (например, несущая частота, структура кода, время прихода сигнала и др), т.е. скрытность зависит от способа построения конкретного вида сигнала.

Показатель  $S$  определяется числом двоичных измерений (д.из), которое необходимо произвести для задачи раскрытия структуры сигнала без знания алгоритмов обработки. Общее выражение для потенциальной скрытности имеет вид

$$S^* = \log_2 A \tag{1}$$

В [3] показано, что увеличение показателя скрытности  $S$  возможно за счет изменения в каждом  $j$ -ом сеансе передачи своего ансамбля реализации  $A_j$ . Тогда общий ансамбль реализаций

$$S^* = \log_2 A_{\text{общ}} \tag{2}$$

где  $A_{\text{общ}} = \sum_j^N A_j$  – суммарный ансамбль реализаций

используемых сигналов.

Рассмотрим возможность расширения ансамбля передаваемых сигналов за счет совместного применения ТСК и хаотических сигналов. Оценим возможность получения различного ансамбля реализации  $A_j$  на основе ТСК.

Построение реализаций ТСК осуществляется с учетом полосы пропускания  $\Delta F$ . Для этого выбираются базовый элемент  $\Delta$  и временной интервал формирования  $T_c = mt_0$ , где  $t_0$  – длительность элементарной посылки РЦК;  $n$  – количество элементов  $t_0$ . В ТСК расстояние  $\tau_c$  между значащими моментами модуляции (ЗММ) не меньше интервала Найквиста ( $t_0 = 1/\Delta F$ ), но и не кратно ему. Значение  $\tau_c$  кратно временному отрезку  $\Delta = t_0/s$  ( $s \in 2, 3, \dots k$ ), а расстояние

между ЗММ  $\tau_c = t_0 + \Delta \cdot l$  ( $l \in 0, 1, 2, 3, \dots$ ). Такое расстояние обеспечивает устранение межсимвольных искажений в ТСК. Значение  $s$  показывает, насколько меньше  $\Delta$  по отношению к  $t_0$ . Число переходов  $i$  в ТСК может быть различным и меняться в пределах  $i = 1, 2, \dots, n-1$ .

Выбор значений  $\Delta$ ,  $s$ ,  $n$  и  $i$  [3, 4] может быть использовано при решении задачи:

- 1) обеспечения помехоустойчивой передачи с заданными корректирующими способностями ТСК [4];
- 2) шифрования сообщения, при котором задается определенный ансамбль реализаций сигнальных конструкций  $A_j^{\text{ТСК}}$ .

Например, для формирования различных множеств  $A_j^{\text{ТСК}}$  могут использоваться сигнальные конструкции с постоянным или различным числом переходов. Ансамблю реализаций ТСК с постоянным ЗММ для заданного значения  $s$  на интервале  $n$  соответствует выражение [2]

$$A_j^{\text{ТСК}} (i = \text{const}) = \frac{[(n \cdot s) - [(s-1) \cdot i]]!}{i! \cdot [(n \cdot s) - [(s-1) \cdot i] - i]!} \tag{3}$$

Для сигнальных конструкций с разным числом ЗММ

$$A_j^{\text{ТСК}} (i = \text{var}) = \sum_{i=1}^n \frac{[(n \cdot s) - [(s-1) \cdot i]]!}{i! \cdot [(n \cdot s) - [(s-1) \cdot i] - i]!} \tag{4}$$

Также возможно построение различных множеств  $A_j^{\text{ТСК}}$  которые отличаются количеством элементов  $n$ , на котором осуществляется построение сигнальных конструкций. Таким образом, варьированием параметрами  $s$ ,  $n$  и  $i$  можно сформировать исходное количество множеств  $A_j^{\text{ТСК}}$  для передачи конфиденциальной информации [4].

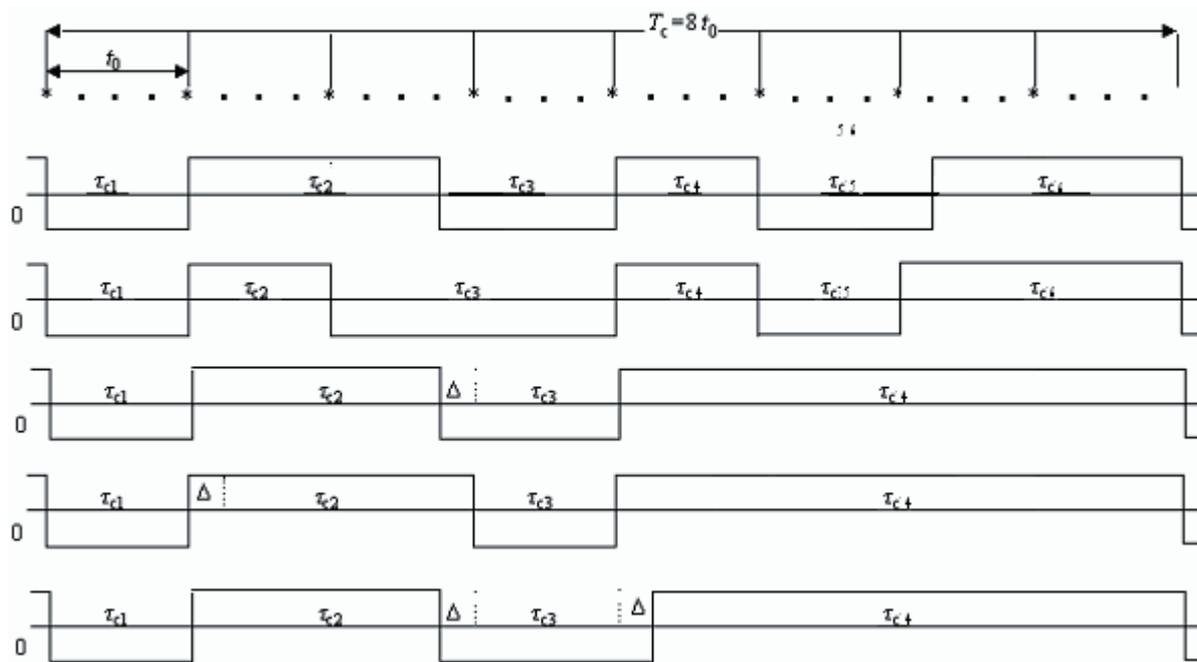


Рис. 1. Реализация таймерных сигнальных конструкций

На рис. 1 показан пример построения сигнальных конструкций с постоянным и различным числом ЗММ  $i$  при значении  $n = 8$ .

Вопросы получения различных множеств  $A_j^{ТСК}$  в зависимости от параметров  $s$ ,  $n$  и  $i$  были рассмотрены в работе [4]. Результаты исследований показали, что при увеличении значений  $s$  и  $n$  число реализаций

ТСК возрастает. Для получения максимального числа реализаций желательно использовать конструкции с разным числом информационных ЗММ на интервале формирования ТСК.

Рассмотрим алгоритм формирования сигнальной конструкции на основе ТСК и хаотических сигналов на передающей стороне. Для интервала  $T_c$  выбира-

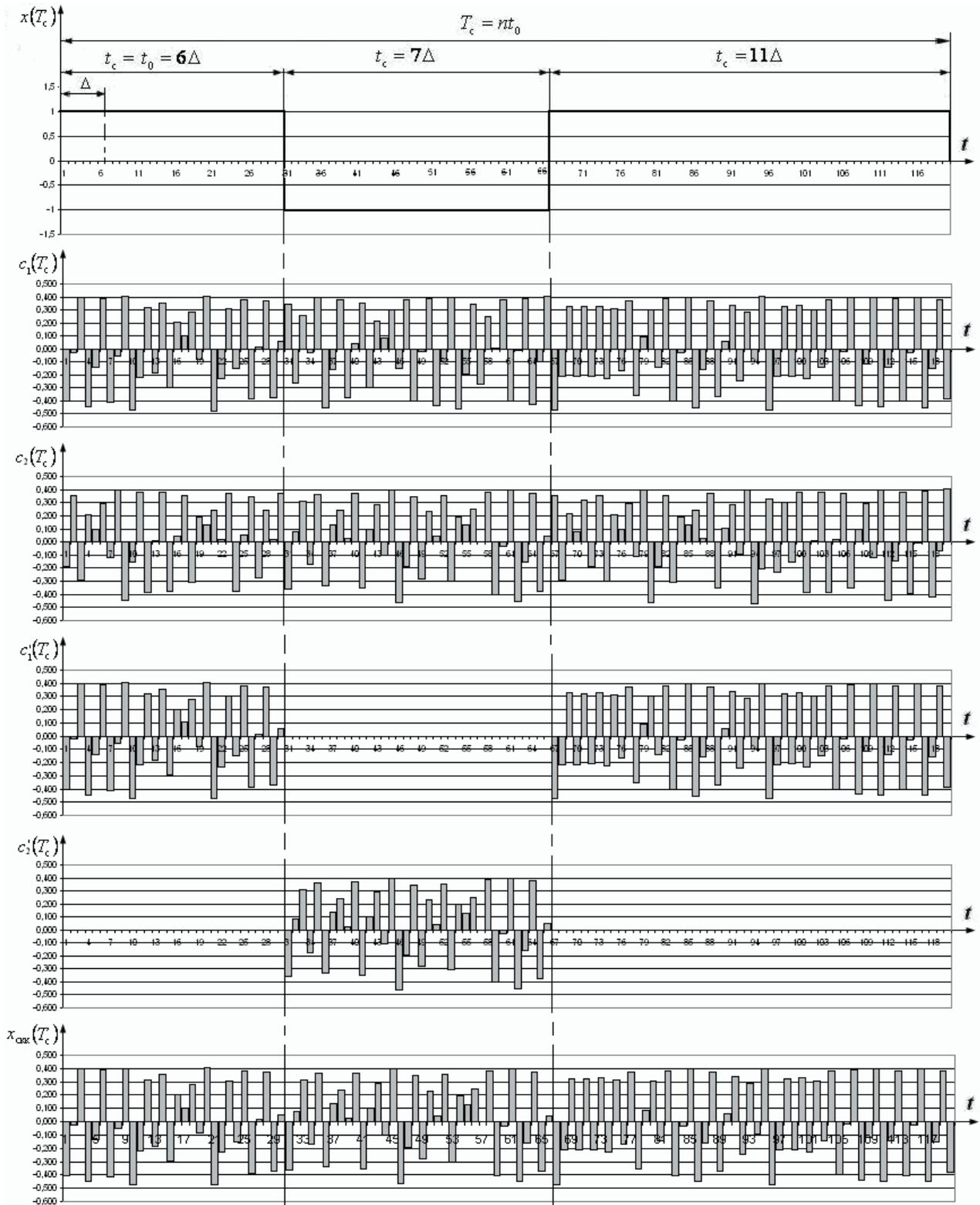


Рис. 2. Формирование выходного сигнала

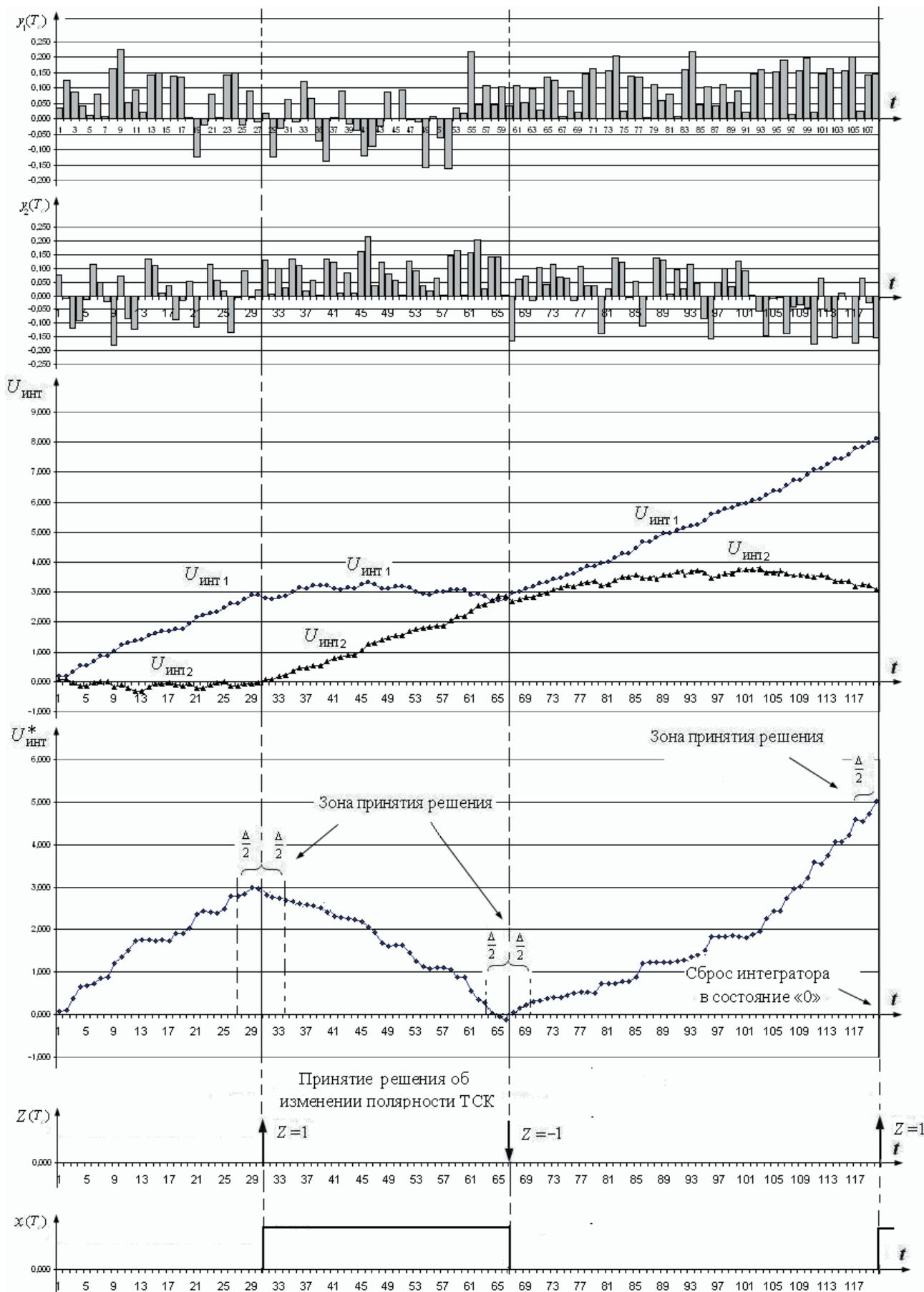


Рис. 3. Временные диаграммы корреляционного приема сигнала

ются две ортогональные по отношению друг к другу реализации хаотического сигнала  $c_1$  и  $c_2$  (рис. 2). На их основе формируется многоуровневые кодовые последовательности  $c_1(T_c)$  и  $c_2(T_c)$  (рис. 2), прошедших дискретизацию по времени (согласно теореме отсчетов) и квантование по уровню. Полученные последовательности  $c_1(T_c)$  и  $c_2(T_c)$  будут использоваться при построении сигнальных конструкций. Для задачи эксперимента опытным путем были подобраны слабокоррелированные последовательности  $c_1(T_c)$  и  $c_2(T_c)$ , коэффициент корреляции которых составил  $2,039 \times 10^{-4}$ .

Пусть  $x(T_c)$  бинарный таймерный сигнал на интервале его формирования  $T_c = nt_0$ , а  $c_1(T_c)$  и  $c_2(T_c)$  – многоуровневые кодовые последовательности на этом же временном интервале  $T_c$ . При этом длительность разрядов хаотической последовательности меньше  $\Delta$  таймерного сигнала. Синтез сигнально-кодовой конструкции  $x_{\text{скк}}(T_c)$  на интервале  $T_c$  осуществляется путем перемножения значения уровня каждого разряда хаотической последовательности  $c_1(T_c)$  на значение положительного уровня таймерного сигнала  $x_j(>0; T_c)$  на данном временном интервале, а значение отрицательного уровня  $x_j(<0; T_c)$  по модулю умножается на значение разряда  $c_2(T_c)$ , т.е. происходит замена каждой положительной полярности («1») в бинарном таймерном сигнале выборкой сигналов из хаотической последовательности  $c_1(T_c)$ , а отрицательная полярность («-1») заменяется продолжением выборки из последовательности  $c_2(T_c)$ . Использование выборок хаотического сигнала из последовательностей  $c_1(T_c)$  и  $c_2(T_c)$  обеспечивает не только определение полярности в таймерном сигнале, но и позволяет регистрировать моменты смены фронтов на интервале  $T_c$  при корреляционном приеме, т.е.

$$x_{\text{скк}}(T_c) = c_{1i}(T_c) \times x_j(>0; T_c) + c_{2i}(T_c) \times |x_j(<0; T_c)|. \quad (5)$$

Временные диаграммы формирования выходного сигнала на передающей стороне системы конфиденциальной связи показаны на рис.2.

Предполагая линейность системы и наличие идеальной синхронизации в канале, рассмотрим корреляционный прием такого сигнала. Пусть  $x_{\text{скк}}(T_c)$  сигнал на входе приемного устройства. Каждый разряд принятого сигнала  $x_{\text{скк}}(T_c)$  умножается на соответствующий

разряд хаотической последовательности  $c_1(T_c)$  и  $c_2(T_c)$ , известных на приеме:

$$y_1(T_c) = x_{\text{скк}}'(T_c) \times c_{1i}(T_c) \quad (6)$$

$$y_2(T_c) = x_{\text{скк}}'(T_c) \times c_{2i}(T_c). \quad (7)$$

Результаты каждого умножения с учетом амплитуды и значения полярности интегрируются в двух накопителях в пределах одного периода хаотической последовательности  $T_c$ . Уровни напряжения  $U_{\text{инт1}}$  и  $U_{\text{инт2}}$  интеграторов складываются и фиксируются в суммирующем устройстве для принятия решения о полярности принятого импульса ТСК. Решающее устройство отслеживает уровни напряжения  $U_{\text{инт}}^*$  в пределах временного отрезка  $T_c$  и по его максимальному или минимальному значению выносит решение о знаке  $z$  и моменте смены полярности таймерного сигнала. По истечении интервала  $T_c$  интегратор сбрасывается в нулевое состояние, а решающее устройство выдает принятую реализацию таймерного сигнала с задержкой на тактовый интервал  $T_c$ .

На рис. 3 показаны временные диаграммы корреляционного приема сигнала.

## Выводы

Анализ приема сформированной сигнальной конструкции с помощью двух корреляторов показал принципиальную возможность регистрации значащих моментов восстановления (ЗМВ) импульсов ТСК. Однако на точность принятия решения о ЗМВ могут повлиять свойства используемых последовательностей хаотического сигнала  $c_1(T_c)$  и  $c_2(T_c)$ , ортогональность которых должна соблюдаться не только в пределах интервала  $T_c$ , но и в пределах временных интервалов  $\tau_c$  между отдельными выборками. Такие требования, с одной стороны, делают достаточно трудоемкий процесс выбора последовательностей хаотического сигнала, однако, с другой стороны, позволяют существенно увеличить ансамбль используемых сигналов при передаче для задачи повышения структурной и информационной скрытности сигналов.

## Литература

1. Помехозащищенность систем радиосвязи с расширением спектра сигналов методом псевдослучайной перестройки рабочей частоты / В.И. Борисов, В.М. Зинчук, А.Е. Лимарев и др.; под ред. В.М. Борисова. – М.: Радио и связь, 2000. – 384 с.
2. Захарченко, Н. В. Структурная скрытность таймерных сигналов в системах с кодовым разделением каналов / Н. В. Захарченко, В. В. Корчинский, Б. К. Радзимовский // Восточно-Европейский журнал передовых технологий. – 2011. – № 2/9(50). – С. 7–9.
3. Захарченко Н. В. Оценка информационной скрытности таймерных сигнальных конструкций в системах передачи конфиденциальной информации / Н. В. Захарченко, В. В. Корчинский, Б. К. Радзимовский // Збірник наукових праць ОНАЗ ім.О.С.Попова. – 2011. – № 1. – С. 3–8.
4. Захарченко, Н. В. Метод формирования сигнальных конструкций на основе хаотических и таймерных сигналов в системах передачи конфиденциальной информации / Н. В. Захарченко, В. В. Корчинский, Б. К. Радзимовский // Збірник наукових праць ОНАЗ ім.О.С.Попова. – 2011. – № 2. – С. 3–7.
5. Захарченко, Н. В. Многопользовательский доступ в системах передачи с хаотическими сигналами / Н. В. Захарченко, В. В. Корчинский, Б. К. Радзимовский // Восточно-Европейский журнал передовых технологий. – 2011. – № 5/9(53). – С. 26–29.