УДК 004.056, 519.724, 621.391

## потоковое встраивание информации в случайную последовательность студент гр. 014301 Шмат И. В. Научный руководитель - канд. техн. наук Ролич О. Ч. Белорусский государственный университет информатики и радиоэлектроники Минск, Беларусь

Встраивание информационного цифрового сигнала (ИЦС) В случайную последовательность представляется как способ защиты или сокрытия информации при её передаче по каналам связи [1]. Предлагаемое встраивание заключается в модуляции информационным сигналом распределения генерируемой интегральных параметров случайной последовательности: математического ожидания, дисперсии, асимметрии, эксцесса. Для обеспечения должного сокрытия ИЦС модулируемая характеристика случайной последовательности должна иметь достаточно высокий порядок. Поэтому в качестве модулируемого параметра при встраивании ИЦС выбирается коэффициент асимметрии, представляющий интегральную характеристику случайной последовательности третьего порядка.

Одним из распространённых распределений с управляемым коэффициентом асимметрии выступает распределение Вейбулла [2]:

$$W(b,x) = b \cdot x^{b-1} \cdot e^{-x^b} . \tag{1}$$

Функции его реализации присутствуют в современных программноматематических средах, что упрощает генерирование случайной последовательности и, соответственно, формирование случайного потокового контейнера (СПК) со встроенным ИЦС [3].

Структура СПК со встроенным ИЦС изображена на рисунке 1. Она включает кадры в виде случайных последовательностей длиной L каждый с распределением Вейбулла и параметрами  $a_i$  (i = 1, 2, 3, ..., m) асимметрии, прямо пропорциональными значениям встраиваемых отсчётов ИЦС.





65

В предлагаемом варианте встраивания ИЦС в СПК встают две задачи:

- 1. Способ выделения информационного сигнала из СПК.
- 2. Оценка оптимальной длины *L* кадра.

Выделение информационного сигнала из СПК на приёмной стороне возможно как посредством вычисления оценки либо коэффициента либо среднеквадратичного отклонения (CKO) асимметрии, в последовательных выборках, перемещающихся СПК. вдоль С дополнительным нелинейным корректирующим преобразованием, так и путём анализа двумерной гистограммы СПК [4, 5].

Оптимальная длина *L* кадра выбирается исходя из оптимизации уровня шумов в кривой, построенной на множестве оценок коэффициента асимметрии или СКО СПК со встроенным в него ИЦС прямолинейной формы.

Для оценки оптимальной длины L отдельного кадра СПК, в который встраивается отсчёт ИЦС, необходимо определиться с разрядностью и форматом отсчётов ИЦС. Так, в дальнейших рассуждениях применяется 16-разрядный целочисленный беззнаковый тип данных (d = 16) с соответствующим диапазоном значений отсчётов от 0 до ( $2^d - 1$ ) = 65535.

В распределении (1) Вейбулла на асимметрию влияет параметр *b*, и оно приобретает симметричный вид при  $b = b_0 \approx 3.60235$ . Как показывают исследования, при встраивании отсчётов ИЦС в случайную последовательность с распределением Вейбулла параметр *b* целесообразно варьировать вблизи ( $b_0/2$ ) так, чтобы среднему значению рабочего целочисленного диапазона ИЦС шириной 2<sup>*d*</sup> соответствовало значение ( $b_0/2$ ), и непосредственный диапазон изменений *b* являлся симметричным относительно ( $b_0/2$ ).

В этом случае модуляция b(f) встраиваемого ИЦС  $f_j = j$  ( $j = 0, 1, 2, ..., (2^d - 1), d = 16$ ) прямолинейной формы запишется в виде:

$$b(f_j) = b_{\min} + \frac{b_0 - 2b_{\min}}{2^d} f_j,$$
 (2)

где  $f_j$  – отсчёт исходного ИЦС,  $b_{\min}$  – левая граница отрезка [ $b_{\min}$ ,  $b_0$  –  $b_{\min}$ ] изменения параметра b, определяющего асимметрию распределения (1) Вейбулла, d – разрядность представления целочисленных беззнаковых отсчётов ИЦС, d = 16.

Оптимальная длина *L* кадра встраивания отсчёта ИЦС оценивается способом компьютерных статистических испытаний путём вычисления для каждого кадра оценки коэффициента *A* асимметрии как центрального момента третьего порядка:

$$A(b) = \frac{1}{L} \sum_{l=0}^{L-1} \left( F_l(b) - \frac{1}{L} \sum_{j=0}^{L-1} F_l(b) \right)^3,$$
(3)

где  $F_l(b)$  – отсчёт кадра случайной результирующей последовательности СПК, l – индекс элемента (отсчёта) кадра случайной последовательности СПК, l = 0, 1, 2, ..., (L - 1) (на рисунке 1 l = 1, 2, ..., L),  $\frac{1}{L}\sum_{j=0}^{L-1}F_l(b)$  – оценка математического ожидания кадра, с последующим анализом уровня шумов статистической зависимости A(b). Анализ уровня

шумов целесообразно проводить сравнением результата статистической зависимости (3) с явным выражением для асимметрии:

$$\hat{A}(b) = b \int_{0}^{\infty} \left( x - b \int_{0}^{\infty} x^{b} e^{-x^{b}} dx \right)^{3} x^{b-1} e^{-x^{b}} dx$$
(4)

по формуле суммы квадратов разностей:

$$\sum_{b} \left( \hat{A}(b) - \hat{A}(b) \right)^2 < \delta , \qquad (5)$$

где  $\delta$  – заданный порог,  $\delta > 0$ .

Иными словами, оптимальная длина L кадра СПК выбирается таким образом, чтобы для заданного  $\delta > 0$  и всех  $b \in [b_{\min}, b_0 - b_{\min}]$  выполнялось условие (5).

На рисунке 2 изображена серия статистических кривых A(b), вычисленных по формуле (3), в сравнении с явной кривой  $\hat{A}(b)$  выражения (4), а также соответствующие зависимостям A(b) амплитудно-частотные характеристики (АЧХ) для L = 256, 512, 1024, 2048, 4096, 8192 и 16384.

Рисунок 2 подтверждает, что с повышением длины кадра уровень шумов снижается. Так, при длине L = 16384 статистическая кривая A(b) и её АЧХ выглядят значительно более гладкими, чем при L = 512. Шероховатость области высоких частот статистической кривой A(b) с увеличением L также снижается, т.е. и она сглаживается.

Если изменение L с 256 на 512 или на 1024 влечёт очевидные изменения в АЧХ результирующей статистической кривой, то для L = 8192 и 16384 эти изменения малозаметны, и отличия неочевидны. Поэтому, с позиции очевидности изменений АЧХ длину L кадра следует выбирать около 8192, по крайней мере, не менее 4096.





Рис 2. Статистические кривые A(b) и соответствующие им АЧХ для L = 256 (*a*), L = 512 (*б*), L = 1024 (*в*), L = 2048 (*г*), L = 4096 (*д*), L = 8192(*е*) и L = 16384 (*ж*).

Выводы из рисунка 2 подтверждают и данные таблицы 1, где представлены среднестатистические суммы квадратов разностей для различной длины *L* кадра.

Таблица 1. Зависимость среднестатистических сумм квадратов разностей от длины *L* кадра СПК.

L	$\sum_{b} \left( A(b) - \hat{A}(b) \right)^2$	L	$\sum_{b} \left( A(b) - \hat{A}(b) \right)^2$	L	$\sum_{b} \left( A(b) - \hat{A}(b) \right)^2$	L	$\sum_{b} \left( A(b) - \hat{A}(b) \right)^2$
56	8.67	024	3.52	096	1.10	6294	0.20
12	4.34	048	3.80	192	0.42	0384	0.20

Согласно таблице 1 увеличение *L* вдвое сначала ведёт К среднестатистической значительному снижению суммы квадратов разностей A(b) и  $\hat{A}(b)$  (см. формулу (5)), также примерно в два раза, затем к её заметному снижению (переход от L = 512 к 1024 или от 1024 к 2048) и последующему повторному достаточно резкому росту её уменьшения (переход от L = 2048 к 4096 или от 4096 к 8192, или от 8192 к 16384).

Выбирая порог  $\delta$ , равным 0.5, рекомендуемая длина L кадра СПК, согласно таблице 1, равна 8192 элемента.

В восстановлении информационного сигнала и его выделении из СПК путём вычисления изменения во времени оценки коэффициента асимметрии применяется зависимость b(A), обратная (4), с последующим вычислением информационных отсчётов по формуле, обратной (2).

Результаты встраивания тестового ИЦС гармонической формы длиной m = 64 16-разрядных беззнаковых отсчётов в СПК на базе распределения Вейбулла и его восстановления отражены на рисунке 3.



Рис 3. Результаты встраивания и восстановления ИЦС гармонической формы:

 а) – исходный ИЦС; б) – СПК на базе распределения Вейбулла со встроенным ИЦС; в) – двумерная гистограмма СПК с учётом прямоугольного окна;

*г*) – изменение оценки математического ожидания для СПК со встроенным ИЦС;

 $\partial$ ) – изменение оценки СКО для СПК со встроенным ИЦС;

e) – изменение оценки коэффициента асимметрии для СПК со встроенным ИЦС;

*ж*) – выделенный из СПК информационный сигнал с учётом корректирующей зависимости *b*(*A*), обратной (4).

Согласно представленным результатам, форма встроенного ИЦС в СПК на рисунке 3, (б) неочевидна. Но эта «неочевидность» проявляется в двумерной гистограмме, изображённой на рисунке 3, (в) [4, 5].

По приведённым изменениям оценок математического ожидания, СКО и коэффициента асимметрии наименьшую шероховатость, т.е. наибольшую гладкость имеет зависимость оценки СКО. Поэтому, несмотря на основную идею встраивания ИЦС в моменты относительно высокого порядка, в частности, в асимметрию, для качественного восстановления информационного сигнала следует использовать изменение оценки СКО.

Восстановленный же из СПК информационный сигнал по изменению оценки коэффициента асимметрии с учётом корректирующей функции b(A), обратной к функции (4), изображён на рисунке 3, ( $\mathcal{R}$ ). Следует отметить, что восстановленный сигнал достаточно точно описывает исходно встраиваемый тестовый ИЦС.

Главным выводом проведённых исследований и представленных требование усложнению результатов является вида базового К распределения. Для повышения сокрытия встраиваемого ИЦС распределение должно характеризоваться полимодальностью С асинхронной и неравномерной динамикой мод В зависимости ОТ модулируемого момента высокого порядка, в частности, коэффициента асимметрии. В противном случае исходный сигнал проявляется на двумерной гистограмме и, очевидно, может быть выделен посредством её пикового анализа.

Автором разработана компьютерная программа автоматизации исследования процесса встраивания определённого пользователем ИЦС в случайную последовательность с заданным законом распределения, а также редактор встраивания аудиосигнала в случайную последовательность с распределением Вейбулла с возможностью его последующего восстановления.

## Литература

1. Урбанович, П. П. Защита информации методами криптографии, стеганографии и обфускации / П. П. Урбанович. Минск: БГТУ, 2016. – 220 с.

2. ГОСТ Р 50779.27–2017 «Национальный стандарт Российской Федерации. Статистические методы. Распределение Вейбулла. Анализ данных» [Электронный ресурс]. – 2021. – Режим доступа : https://files.stroyinf.ru/Data/649/64919.pdf.

3. Алефиренко, В. М. Основы защиты информации / В. М. Алефиренко. Минск: БГУИР, 2004. – 44 с.

4. Тарасенко, В. Е. Алгоритмы обработки сигналов в интегрированной системе виброакустической и тепловой диагностики дизельных двигателей / В. Е. Тарасенко, О. Ч. Ролич, Д. А. Михаевич // Агропанорама. – 2020. – № 6 – С. 38 – 41.

5. Пурькова, М. В. Алгоритм статистического анализа данных / М. В. Пурькова, О. Ч. Ролич // Интеллектуальные, сенсорные и мехатронные системы-2021: сборник научных трудов (по материалам студенческих научно-технических конференций). – Минск: БНТУ, 2021. – С. 26 – 28.