

© 2023 г. В.Л. ХАЦКЕВИЧ, д-р техн. наук (vlkhats@mail.ru)  
(Военный учебно-научный центр Военно-воздушных сил  
«Военно-воздушная академия им. проф. Н.Е. Жуковского и Ю.А. Гагарина»,  
Воронеж)

## НЕПРЕРЫВНЫЕ ПРОЦЕССЫ С НЕЧЕТКИМИ СОСТОЯНИЯМИ И ИХ ПРИЛОЖЕНИЯ

Введены и изучены скалярные характеристики непрерывных процессов с нечеткими состояниями — средние и корреляционные функции. Установлены их алгебраические свойства, а также свойства, связанные с операциями дифференцирования и интегрирования нечетких функций вещественного аргумента. Показана зависимость между характеристиками нечеткого сигнала на входе и выходе динамической системы, описываемой дифференциальным уравнением высокого порядка с постоянными коэффициентами.

*Ключевые слова:* непрерывные нечеткие процессы, средние корреляционные функции, «нечеткие» динамические системы.

DOI: 10.31857/S0005231023080032, EDN: HBVOUB

### 1. Введение

При исследовании динамических процессов в условиях ограниченной исходной информации один из возможных подходов заключается в трактовке их параметров как реализации некоторых случайных процессов [1]. Однако часто возникает ситуация, когда закон распределения случайных величин в рассматриваемые моменты времени слабоформализуем. В этом случае удобно рассматривать такие процессы, как процессы с нечеткими состояниями (нечеткие процессы). В частности, важный класс «нечетких» динамических процессов дают системы автоматического регулирования и оптимального управления.

Таким образом, непрерывные нечеткие процессы представляют собой альтернативный по отношению к непрерывным случайным процессам метод моделирования задач теории автоматического регулирования. При этом «нечеткий» процесс понимается как параметрическая система нечетких чисел, непрерывно зависящая от параметра (времени). В настоящее время теория нечетких множеств используется при решении разнообразных прикладных задач [2, 3]. В частности, исследованы различные нечеткие модели объектов управления [4].

В разделах 3–4 настоящей работы введены и изучены числовые характеристики непрерывных процессов с нечеткими состояниями и непрерывным временем, а именно средние и корреляционные функции. Установлены их свойства, аналогичные свойствам соответствующих характеристик непрерывных случайных процессов. В разделе 3 рассмотрены алгебраические свойства средних и корреляционных функций непрерывных нечетких процессов. В разделе 4 установлены свойства этих характеристик относительно интегралов и производных от нечетких процессов. При этом интегралы от нечетких функций понимаются как частный случай интегралов Аумана [5] от многозначных функций (как интегралы от  $\alpha$ -срезок). Они рассмотрены в [6, 7 и др.]. Различные определения производных от нечетких функций рассмотрены в [6–8 и др.]. Здесь используем определение, связанное с разностью множеств по Хукухаре [9]. Результаты разделов 3 и 4 опираются на определение и свойства ковариации нечетких чисел, рассмотренные в работе автора [10] и изложенные в разделе 2.

В настоящее время активно исследуются «нечеткие» дифференциальные уравнения и их приложения, см. [3 (гл. 7, 8), 7, 8, 11–13 и др.]. Из последних работ отметим [14, 15]. В разделе 5 данной работы рассматриваются «нечеткие» динамические системы, описываемые линейными дифференциальными уравнениями  $n$ -го порядка с постоянными коэффициентами. Установлена зависимость между числовыми характеристиками нечеткого сигнала на выходе «нечеткой» динамической системы и соответствующими характеристиками входного нечеткого сигнала. В отличие от известных подходов [12–15] излагаемый здесь подход опирается на развитие метода функции Грина, широко распространенного в теории обыкновенных дифференциальных уравнений [16, гл. II; 17, гл. 1], на случай нечетких дифференциальных уравнений.

## 2. Среднее, квазискалярное произведение и ковариация нечетких чисел

Под нечетким числом будем понимать нечеткое подмножество универсального множества действительных чисел, имеющее компактный носитель и нормальную, выпуклую и полунепрерывную сверху функцию принадлежности (см., например, [2, гл. 5]). Множество таких нечетких чисел обозначим через  $J$ .

Ниже будем использовать интервальное представление нечетких чисел.

Как известно, интервалы  $\alpha$ -уровня ( $\alpha$ -уровни) нечеткого числа  $\tilde{z}$  с функцией принадлежности  $\mu_{\tilde{z}}(x)$  определяются соотношениями

$$z_{\alpha} = \{x | \mu_{\tilde{z}}(x) \geq \alpha\}, \quad (\alpha \in (0, 1]), \quad z_0 = cl\{x | \mu_{\tilde{z}}(x) > 0\},$$

где  $cl$  обозначает замыкание множества. Согласно принятым предположениям все  $\alpha$ -уровни нечеткого числа — замкнутые и ограниченные интервалы вещественной оси.

Обозначим левую границу  $\alpha$ -интервала через  $z^{-}(\alpha)$ , а правую —  $z^{+}(\alpha)$ , таким образом,  $z_{\alpha} = [z^{-}(\alpha), z^{+}(\alpha)]$ . Выражения  $z^{-}(\alpha)$  и  $z^{+}(\alpha)$  называют со-

ответственно левым и правым  $\alpha$ -индексами (индексами) нечеткого числа. Вещественное число  $x \in R$  трактуется как нечеткое число с левым и правым  $\alpha$ -индексами, равными  $x$ .

Ниже под суммой нечетких чисел с индексами  $z^-(\alpha)$ ,  $z^+(\alpha)$  и  $u^-(\alpha)$ ,  $u^+(\alpha)$  понимается нечеткое число с интервалами  $\alpha$ -уровня  $[z^-(\alpha) + u^-(\alpha), z^+(\alpha) + u^+(\alpha)]$ . Умножение на положительное число  $c$  характеризуется интервалами  $\alpha$ -уровня  $[cz^-(\alpha), cz^+(\alpha)]$ , а умножение на отрицательное число  $c$  — интервалами  $\alpha$ -уровня  $[cz^+(\alpha), cz^-(\alpha)]$ . Равенство нечетких чисел понимается как равенство всех соответствующих  $\alpha$ -индексов при  $\forall \alpha \in [0, 1]$ .

Как известно [18], среднее значение нечеткого числа  $\tilde{z}$ , используя интервальное представление, можно определить следующим способом:

$$(1) \quad m(\tilde{z}) = \frac{1}{2} \int_0^1 (z^-(\alpha) + z^+(\alpha)) d\alpha.$$

Отметим, что среднее (1) является линейным.

*Пример 1.* Рассмотрим нечеткое треугольное число  $\tilde{z}$ , характеризуемое тройкой вещественных чисел  $(a, b, c)$  при  $a < b < c$ , определяющей функцию принадлежности

$$\mu_{\tilde{z}}(x) = \begin{cases} \frac{x-a}{b-a}, & \text{если } x \in [a, b]; \\ \frac{x-c}{b-c}, & \text{если } x \in [b, c]; \\ 0 & \text{в противном случае.} \end{cases}$$

Как известно, в этом случае нижняя и, соответственно, верхняя граница  $\alpha$ -интервала имеют вид

$$z^-(\alpha) = (b-a)\alpha + a, \quad z^+(\alpha) = -(c-b)\alpha + c.$$

Нетрудно подсчитать, что среднее (1) для нечеткого треугольного числа  $(a, b, c)$  равно  $m(\tilde{z}) = \frac{1}{4}(a + 2b + c)$ .

На множестве нечетких чисел можно по-разному ввести определения расстояний между ними. При интервальном подходе часто используют расстояния Хаусдорфа между множествами  $\alpha$ -уровня нечетких чисел. А именно, для нечетких чисел  $\tilde{z}$  и  $\tilde{u}$  с  $\alpha$ -уровнями  $z_\alpha$  и  $u_\alpha$  задают метрику [19]

$$(2) \quad \rho(\tilde{z}, \tilde{u}) = \supp \max \left\{ \supp \inf_{z \in z_\alpha} \inf_{u \in u_\alpha} |z - u|, \supp \inf_{u \in u_\alpha} \inf_{z \in z_\alpha} |z - u| \right\}.$$

Определение (2) порождает равенство

$$(3) \quad \rho(\tilde{z}, \tilde{u}) = \supp \max \{ |z^-(\alpha) - u^-(\alpha)|, |z^+(\alpha) - u^+(\alpha)| \}.$$

Здесь  $[z^-(\alpha), z^+(\alpha)]$  и  $[u^-(\alpha), u^+(\alpha)]$  — интервалы  $\alpha$ -уровней нечетких чисел  $\tilde{z}$  и  $\tilde{u}$ .

Отметим, что условие  $\rho(\tilde{z}, \tilde{u}) = 0$  в силу (3) соответствует определению равенства нечетких чисел  $\tilde{z}$  и  $\tilde{u}$ , данному выше.

Пусть нечеткому числу  $\tilde{z}$  отвечают  $\alpha$ -уровни  $z_\alpha = [z^-(\alpha), z^+(\alpha)]$ . Положим, как это принято в интервальном анализе,

$$\text{mid } z_\alpha = \frac{1}{2}(z^+(\alpha) + z^-(\alpha)), \quad \text{rad } z_\alpha = \frac{1}{2}(z^+(\alpha) - z^-(\alpha)).$$

Здесь  $\text{mid } z_\alpha$  характеризует среднее при каждом  $\alpha \in [0, 1]$ , а  $\text{rad } z_\alpha$  — размах. Для нечетких чисел  $\tilde{z}$  и  $\tilde{u}$  из  $J$  определим квазискалярное произведение [10]

$$(4) \quad \begin{aligned} \langle \tilde{z}, \tilde{u} \rangle &= \int_0^1 (\text{mid } z_\alpha \text{mid } u_\alpha + \text{rad } z_\alpha \text{rad } u_\alpha) d\alpha = \\ &= 0,5 \int_0^1 (z^+(\alpha)u^+(\alpha) + z^-(\alpha)u^-(\alpha)) d\alpha. \end{aligned}$$

При этом квазинорма равна  $\|\tilde{z}\| = \langle \tilde{z}, \tilde{z} \rangle^{1/2}$ .

*Пример 2.* Рассмотрим два треугольных числа  $\tilde{z}_1$  и  $\tilde{z}_2$ , характеризуемые тройками вещественных чисел  $a_i, b_i, c_i$  при  $a_i < b_i < c_i$  ( $i = 1, 2$ ). По определению их правых и левых индексов (см. пример 1) и согласно (4) квазискалярное произведение  $\langle \tilde{z}_1, \tilde{z}_2 \rangle$  подсчитывается по формуле

$$\langle \tilde{z}_1, \tilde{z}_2 \rangle = \frac{2}{3}b_1b_2 + \frac{1}{3}(a_1a_2 + c_1c_2) + \frac{1}{6}(a_1b_2 + b_1a_2 + b_1c_2 + b_2c_1).$$

*Утверждение 1* [10]. *Справедливы следующие свойства квазискалярного произведения (4).*

- 1)  $\langle \tilde{z}, \tilde{u} \rangle = \langle \tilde{u}, \tilde{z} \rangle \forall \tilde{u}, \tilde{z} \in J$ ;
- 2)  $\langle c_1\tilde{z}, c_2\tilde{u} \rangle = c_1c_2\langle \tilde{z}, \tilde{u} \rangle$  при условии, что  $c_1c_2 > 0$ ;
- 3)  $\langle \tilde{z}_1 + \tilde{z}_2, \tilde{u} \rangle = \langle \tilde{z}_1, \tilde{u} \rangle + \langle \tilde{z}_2, \tilde{u} \rangle \forall \tilde{u}, \tilde{z}_1, \tilde{z}_2 \in J$ ;
- 4)  $\langle \tilde{z}, \tilde{z} \rangle \geq 0$ , причем условие  $\langle \tilde{z}, \tilde{z} \rangle = 0$  эквивалентно равенству нулю левого и правого индексов  $\tilde{z}$ ;
- 5) *Обобщенное неравенство Коши–Буняковского*  $|\langle \tilde{z}, \tilde{u} \rangle| \leq \langle \tilde{z}, \tilde{z} \rangle^{1/2} \langle \tilde{u}, \tilde{u} \rangle^{1/2}$ ,  $\forall \tilde{u}, \tilde{z} \in J$ .

Для нечетких чисел  $\tilde{z}_1$  и  $\tilde{z}_2$  со средними значениями  $m_1$  и  $m_2$  определим их ковариацию формулой [10]

$$(5) \quad \begin{aligned} \text{cov}[\tilde{z}_1, \tilde{z}_2] &= \langle \tilde{z}_1 - m_1, \tilde{z}_2 - m_2 \rangle = \\ &= 0,5 \int_0^1 ((z_1^+ - m_1)(z_2^+ - m_2) + (z_1^- - m_1)(z_2^- - m_2)) d\alpha. \end{aligned}$$

Обозначим дисперсию как  $D(\tilde{z}) = \text{cov}|\tilde{z}, \tilde{z}|$ .

Утверждение 2 [10]. Справедливы следующие свойства ковариации (5):

1)  $cov[\tilde{z}_1 + \tilde{z}_2, \tilde{u}] = cov[\tilde{z}_1, \tilde{u}] + cov[\tilde{z}_2, \tilde{u}]$  ( $\forall \tilde{u}, \tilde{z}_1, \tilde{z}_2 \in J$ );

2)  $cov[c_1\tilde{z}, c_2\tilde{u}] = c_1c_2cov[\tilde{z}, \tilde{u}]$  ( $\forall \tilde{u}, \tilde{z} \in J$ ) для любых вещественных  $c_1, c_2$ , таких что  $c_1c_2 > 0$ ;

3) специфическое свойство ковариации:  $cov[\tilde{z}_1, \tilde{z}_2] = \langle \tilde{z}_1, \tilde{z}_2 \rangle - m_1m_2$ , ( $\forall \tilde{z}_1, \tilde{z}_2 \in J$ ), где  $m_1$  и  $m_2$  — средние значения нечетких чисел  $\tilde{z}_1$  и  $\tilde{z}_2$ .

Утверждение 3 [10]. Имеют место следующие свойства дисперсии:

1)  $D(c\tilde{z}) = c^2D(\tilde{z})$  для любого вещественного числа  $c$ ,

2)  $D(\tilde{z} + \tilde{u}) = D(\tilde{z}) + D(\tilde{u}) + 2cov[\tilde{z}, \tilde{u}]$  для  $\forall \tilde{u}, \tilde{z} \in J$ .

В ряде работ (см., например, [20]) в качестве ковариации нечетких чисел  $\tilde{z}_1, \tilde{z}_2$  рассматривается выражение

$$cov_1[\tilde{z}_1, \tilde{z}_2] = \frac{1}{4} \int_0^1 (z_1^+(\alpha) - z_1^-(\alpha))(z_2^+(\alpha) - z_2^-(\alpha))d\alpha.$$

При таком определении ковариация всегда неотрицательна, что не соответствует стандартным свойствам ковариации (для случайных величин).

### 3. Непрерывные нечеткие процессы

Фиксируем отрезок  $[t_0, T]$  числовой оси при  $t_0 \geq 0$ . Отображение  $\tilde{z}: [t_0, T] \rightarrow J$  будем называть процессом с нечеткими состояниями (или нечетким процессом) и непрерывным временем.

Пусть нечеткий процесс  $\tilde{z}(t)$  при  $t \in [t_0, T]$  характеризуется функцией принадлежности  $\mu_{\tilde{z}}(x, t)$ . При фиксированном  $\alpha \in (0, 1]$  рассмотрим  $\alpha$ -интервал  $z_\alpha(t) = \{x \in R : \mu_{\tilde{z}}(x, t) \geq \alpha\}$  и  $z_0(\alpha) = cl\{x \in R : \mu_{\tilde{z}}(x, t) > 0\}$ . Обозначим через  $z_\alpha^-(t) = z^-(t, \alpha)$  и  $z_\alpha^+(t) = z^+(t, \alpha)$  левую и соответственно правую границы  $\alpha$ -интервала. Так что  $z_\alpha(t) = [z^-(t, \alpha), z^+(t, \alpha)]$ .

Ниже будем предполагать, что индексы  $z^-(t, \alpha)$  и  $z^+(t, \alpha)$  квадратично суммируемы по  $\alpha$  при каждом  $t \in [t_0, T]$  и непрерывны по  $t$  при любом  $\alpha \in [0, 1]$ .

Определим среднее значение  $\tilde{z}(t)$  при каждом  $t \in [t_0, T]$  равенством

$$(6) \quad m_{\tilde{z}}(t) = m(\tilde{z}(t)) = \frac{1}{2} \int_0^1 (z^-(t, \alpha) + z^+(t, \alpha))d\alpha.$$

Теорема 1. Среднее значение непрерывного нечеткого процесса, определяемое формулой (6), обладает следующими свойствами.

1. Аддитивность. Если  $\tilde{z}_1(t)$  и  $\tilde{z}_2(t)$  — непрерывные нечеткие процессы, тогда  $m(\tilde{z}_1(t) + \tilde{z}_2(t)) = m(\tilde{z}_1(t)) + m(\tilde{z}_2(t))$ .

2. Однородность. Если  $\tilde{z}(t)$  — непрерывный нечеткий процесс и  $\varphi(t)$  — вещественная функция, тогда  $m(\varphi(t)\tilde{z}(t)) = \varphi(t)m(\tilde{z}(t))$ .

Действительно, свойство 1 следует из определения интервального сложения и свойства аддитивности интеграла Лебега.

Покажем свойство 2. Рассмотрим при фиксированном  $t \in [t_0, T]$  нечеткое число  $\tilde{w}(t) = \varphi(t)\tilde{z}(t)$ . Заметим, что его левый и правый индексы  $w^-(t, \alpha)$  и  $w^+(t, \alpha)$  совпадают с выражениями  $\varphi(t)z^-(t, \alpha)$  и  $\varphi(t)z^+(t, \alpha)$  в случае  $\varphi(t) \geq 0$  и с выражениями  $\varphi(t)z^+(t, \alpha)$  и  $\varphi(t)z^-(t, \alpha)$  в случае  $\varphi(t) < 0$ . Однако их сумма  $w^-(t, \alpha) + w^+(t, \alpha)$  совпадает с выражением  $\varphi(t)(z^-(t, \alpha) + z^+(t, \alpha))$  независимого от знака  $\varphi(t)$ . Отсюда в соответствии с (1) следует свойство 2.

*Следствие 1.* Если  $f(t)$  – вещественная функция, то  $m(\tilde{z}(t) + f(t)) = m(\tilde{z}(t)) + f(t)$ .

При этом считаем, что при  $\forall t \in [t_0, T]$  для вещественного числа  $f(t)$  имеет место равенство  $f^-(t) = f^+(t) = f(t)$ .

Определим корреляционную функцию непрерывного нечеткого процесса  $\tilde{z}(t)$  равенством

$$(7) \quad K_{\tilde{z}}(t_1, t_2) = \frac{1}{2} \int_0^1 (z^+(t_1, \alpha) - m(\tilde{z}(t_1))) (z^+(t_2, \alpha) - m(\tilde{z}(t_2))) + \\ + (z^-(t_1, \alpha) - m(\tilde{z}(t_1))) (z^-(t_2, \alpha) - m(\tilde{z}(t_2))) d\alpha.$$

Дисперсией непрерывного нечеткого процесса назовем величину  $D_{\tilde{z}}(t) = K_{\tilde{z}}(t, t)$ . По определению  $D_{\tilde{z}}(t) \geq 0$ .

*Теорема 2.* Корреляционная функция непрерывного нечеткого процесса, определяемая формулой (7), обладает следующими свойствами.

1. *Симметричность.* Для непрерывного нечеткого процесса  $\tilde{z}(t)$  при  $\forall t_1, t_2 \in [t_0, T]$  имеет место равенство

$$K_{\tilde{z}}(t_1, t_2) = K_{\tilde{z}}(t_2, t_1).$$

2. Если  $\tilde{z}(t)$  – непрерывный нечеткий процесс и  $\varphi(t)$  – числовая функция, тогда для непрерывного нечеткого процесса  $\tilde{w}(t) = \varphi(t)\tilde{z}(t)$  корреляционная функция  $K_{\tilde{w}}(t_1, t_2)$  имеет вид  $K_{\tilde{w}}(t_1, t_2) = \varphi(t_1)\varphi(t_2)K_{\tilde{z}}(t_1, t_2)$  для  $\forall t_1, t_2 \in [t_0, T]$ , при которых выполнено условие  $\varphi(t_1)\varphi(t_2) \geq 0$ .

3. Если  $\tilde{w}(t) = \tilde{z}(t) + \varphi(t)$ , то  $K_{\tilde{w}}(t_1, t_2) = K_{\tilde{z}}(t_1, t_2)$ .

4. Справедливо соотношение  $|K_{\tilde{z}_1}(t_1, t_2)| \leq \sqrt{D_{\tilde{z}_1}(t_1)D_{\tilde{z}_1}(t_2)}$ .

Теорема 2 основана на изложенных в разделе 2 свойствах ковариации (5) нечетких чисел.

Для непрерывных нечетких процессов  $\tilde{z}_1(t)$  и  $\tilde{z}_2(t)$  рассмотрим взаимную корреляционную функцию

$$K_{\tilde{z}_1\tilde{z}_2}(t, s) = \int_0^1 (z_1^+(t, \alpha) - m(\tilde{z}_1(t))) (z_2^+(s, \alpha) - m(\tilde{z}_2(s))) + \\ + (z_1^-(t, \alpha) - m(\tilde{z}_1(t))) (z_2^-(s, \alpha) - m(\tilde{z}_2(s))) d\alpha.$$

*Теорема 3. Пусть  $\tilde{z}_1(t)$  и  $\tilde{z}_2(t)$  – непрерывные нечеткие процессы. Тогда корреляционная функция суммы  $\tilde{w}(t) = \tilde{z}_1(t) + \tilde{z}_2(t)$  имеет вид*

$$K_{\tilde{w}}(t, s) = K_{\tilde{z}_1}(t, s) + K_{\tilde{z}_2}(t, s) + K_{\tilde{z}_1, \tilde{z}_2}(t, s) + K_{\tilde{z}_1, \tilde{z}_2}(s, t).$$

Непрерывные нечеткие процессы  $\tilde{z}_1(t)$  и  $\tilde{z}_2(t)$  назовем некоррелированными на отрезке  $[t_0, T]$ , если выполнено равенство

$$K_{\tilde{z}_1 \tilde{z}_2}(t, s) = 0 \quad (\forall t, s \in [t_0, T]).$$

*Следствие 2. Если непрерывные нечеткие процессы  $\tilde{z}_1(t)$ ,  $\tilde{z}_2(t)$  некоррелированы и  $\tilde{w}(t) = \tilde{z}_1(t) + \tilde{z}_2(t)$ , то*

$$K_{\tilde{w}}(t, s) = K_{\tilde{z}_1}(t, s) + K_{\tilde{z}_2}(t, s) \quad (\forall t, s \in [t_0, T]).$$

#### 4. Интегрирование и дифференцирование непрерывных нечетких процессов

Интегралом по промежутку  $[t_0, T]$  от непрерывного нечеткого процесса  $\tilde{z}(t)$  называют [7] нечеткое число  $\tilde{g}$ , такое что его интервалы  $\alpha$ -уровня при любом  $\alpha \in [0, 1]$  имеют вид  $g_\alpha = \int_{t_0}^T z_\alpha(t) dt$ . Интеграл обозначают как  $\int_{t_0}^T \tilde{z}(t) dt$ .

По существу, это интеграл Аумана [5] от многозначного отображения  $z_\alpha(t)$ .

Если интеграл  $\int_{t_0}^T \tilde{z}(t) dt$  существует, то процесс  $\tilde{z}(t)$  называют интегрируемым на  $[t_0, T]$ .

Имеет место следующее свойство средних относительно интегралов.

*Теорема 4. Пусть  $\tilde{z}(t)$  – интегрируемый на  $[t_0, T]$  нечеткий процесс. Тогда  $m\left(\int_{t_0}^T \tilde{z}(\tau) d\tau\right) = \int_{t_0}^T m(\tilde{z}(\tau)) d\tau$ .*

Действительно, по определению интеграла для его индексов имеем

$$\left(\int_{t_0}^T \tilde{z}(\tau) d\tau\right)_\alpha^\pm = \int_{t_0}^T z^\pm(\tau, \alpha) d\tau.$$

Тогда

$$m\left(\int_{t_0}^T \tilde{z}(\tau) d\tau\right) = \frac{1}{2} \int_{t_0}^1 \left(\int_{t_0}^T (z^-(\tau, \alpha) + (z^+(\tau, \alpha)) d\tau\right) d\alpha = \int_{t_0}^T m(\tilde{z}(\tau)) d\tau.$$

Для непрерывного нечеткого процесса  $\tilde{z}(t)$  при  $\forall t \in [t_0, T]$  определим непрерывный нечеткий процесс  $\tilde{g}(t) = \int_{t_0}^t \tilde{z}(\tau) d\tau$ .

*Теорема 5. Для корреляционной функции  $K_{\tilde{g}}(t_1, t_2)$  интеграла  $\tilde{g}(t)$  от непрерывного нечеткого процесса  $\tilde{z}(t)$  имеет место равенство  $K_{\tilde{g}}(t_1, t_2) = \int_{t_0}^{t_1} \int_{t_0}^{t_2} K_{\tilde{z}}(\tau_1, \tau_2) d\tau_1 d\tau_2$ .*

*Доказательство.* По определению

$$\begin{aligned}
K_{\tilde{g}}(t_1, t_2) &= \\
&= \frac{1}{2} \int_0^1 \left( \int_{t_0}^{t_1} z^+(\tau, \alpha) d\tau - \int_{t_0}^{t_1} m(\tilde{z}(\tau, \alpha)) d\tau \right) \left( \int_{t_0}^{t_2} z^+(\tau, \alpha) d\tau - \int_{t_0}^{t_2} m(\tilde{z}(\tau)) d\tau \right) + \\
&+ \left( \int_{t_0}^{t_1} z^-(\tau, \alpha) d\tau - \int_{t_0}^{t_1} m(\tilde{z}(\tau, \alpha)) d\tau \right) \left( \int_{t_0}^{t_2} z^-(\tau, \alpha) d\tau - \int_{t_0}^{t_2} m(\tilde{z}(\tau)) d\tau \right) d\alpha = \\
&= \frac{1}{2} \int_0^1 \left( \int_{t_0}^{t_1} (z^+(\tau, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau))) d\tau \right) \left( \int_{t_0}^{t_2} (z^+(\tau, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau))) d\tau \right) d\alpha + \\
&\quad + \frac{1}{2} \int_0^1 \left( \int_{t_0}^{t_1} (z^-(\tau, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau))) d\tau \right) \left( \int_{t_0}^{t_2} (z^-(\tau, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau))) d\tau \right) d\alpha.
\end{aligned}$$

Рассмотрим первый интеграл в последнем выражении. Поскольку значение интеграла не зависит от переменной интегрирования, то его можно записать в виде

$$\begin{aligned}
&\frac{1}{2} \int_0^1 \left( \int_{t_0}^{t_1} (z^+(\tau_1, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau_1))) d\tau_1 \right) \left( \int_{t_0}^{t_2} (z^+(\tau_2, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau_2))) d\tau_2 \right) d\alpha = \\
&= \frac{1}{2} \int_0^1 \int_{t_0}^{t_1} \int_{t_0}^{t_2} (z^+(\tau_1, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau_1))) (z^+(\tau_2, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau_2))) d\tau_1 d\tau_2 d\alpha.
\end{aligned}$$

Аналогично для индексов с минусом. Таким образом,

$$\begin{aligned}
K_{\tilde{g}}(t_1, t_2) &= \frac{1}{2} \int_0^1 \left( \int_{t_0}^{t_1} \int_{t_0}^{t_2} (z^+(\tau_1, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau_1))) (z^+(\tau_2, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau_2))) + \right. \\
&\quad \left. + (z^-(\tau_1, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau_1))) (z^-(\tau_2, \alpha) - m(\tilde{z}(\tau_2))) d\tau_1 d\tau_2 \right) d\alpha.
\end{aligned}$$

Меняя здесь порядок интегрирования, получим утверждение теоремы 5.

Перейдем к рассмотрению производных от нечетких функций. В литературе используются различные определения. Одно из наиболее распространенных опирается на определение разности Хукухары [9]. А именно, для множеств  $A, B$  множество  $C$  называют разностью Хукухары, если  $A = B + C$  и обозначают  $A \overset{h}{-} B$ .

Отображение  $\tilde{z} : [t_0, T] \rightarrow J$  называют дифференцируемым в точке  $t \in [t_0, T]$  [7], если для  $\forall \alpha \in [0, 1]$  многозначное отображение  $z_\alpha(t)$  дифференцируемо по Хукухару в точке  $t$  с производной  $D_H z_\alpha(t)$  и семейство  $\{D_H z_\alpha(t) : \alpha \in [0, 1]\}$  определяет некоторый элемент  $\tilde{z}'(t)$ , принадлежащий  $J$ . Элемент  $\tilde{z}'(t)$  называют нечеткой производной от  $\tilde{z}(t)$  в точке  $t$ .

По определению нечеткая производная  $\tilde{z}'(t)$  удовлетворяет соотношению

$$\lim_{\Delta t \rightarrow 0} \rho \left( \frac{1}{\Delta t} \left( \tilde{z}(t + \Delta t) \overset{h}{-} \tilde{z}(t) \right), \tilde{z}'(t) \right) = 0,$$

где расстояние  $\rho$  определяется формулой (3).

**Утверждение 4** [7]. Пусть отображение  $\tilde{z} : [t_0, T] \rightarrow J$  дифференцируемо и нечеткая производная  $\tilde{z}'(t)$  интегрируема по  $[t_0, T]$ . Тогда

$$(8) \quad \tilde{z}(t) = \tilde{z}(t_0) + \int_{t_0}^t \tilde{z}'(s) ds.$$

**Утверждение 5** [11]. Пусть нечеткий процесс  $\tilde{z}(t)$  дифференцируем и  $z_\alpha(t) = [z_\alpha^-(t), z_\alpha^+(t)]$  — его  $\alpha$ -интервал при любом  $\alpha \in [0, 1]$ . Тогда функции  $z_\alpha^-(t)$  и  $z_\alpha^+(t)$  дифференцируемы по  $t$  и  $\alpha$ -интервал производной  $\tilde{z}'(t)$  имеет вид  $[\tilde{z}'(t)]_\alpha = [(z_\alpha^-)'(t), (z_\alpha^+)'(t)]$ .

Утверждение 5 показывает связь рассмотренной выше производной с производной Сеиккала [8].

**Теорема 6.** Среднее от производной дифференцируемого нечеткого процесса  $\tilde{z}(t)$ , производная которого  $\tilde{z}'(t)$  интегрируема, совпадает с производной от среднего:  $m(\tilde{z}'(t)) = \frac{d}{dt} m(\tilde{z}(t))$ .

**Доказательство.** Возьмем среднее от левой и правой части формулы (8). Тогда

$$m(\tilde{z}(t)) = m(\tilde{z}(t_0)) + \int_{t_0}^t m(\tilde{z}'(s)) ds.$$

Здесь воспользовались свойством аддитивности средних и теоремой 4. Продифференцируем обе части последнего равенства. Тогда, используя свойства интеграла с переменным верхним пределом, получим  $\frac{d}{dt} m(\tilde{z}(t)) = m(\tilde{z}'(t))$ , т.е. утверждение теоремы 6.

**Теорема 7.** Корреляционная функция производной  $\tilde{z}'(t)$  дифференцируемого нечеткого процесса  $\tilde{z}(t)$  вычисляется по формуле

$$K_{\tilde{z}'}(t_1, t_2) = \frac{\partial^2 (K_{\tilde{z}}(t_1, t_2))}{\partial t_1 \partial t_2}.$$

*Доказательство.* Обозначим  $\tilde{z}'(t) = \tilde{w}(t)$ . Рассмотрим  $\tilde{g}(t) = \int_{t_0}^t \tilde{w}(s) ds$ . Согласно теореме 5 корреляционная функция  $K_{\tilde{g}}(t_1, t_2)$  имеет вид

$$\begin{aligned} K_{\tilde{g}}(t_1, t_2) &= \\ &= \frac{1}{2} \int_0^1 \left( \int_{t_0}^{t_1} w^+(\tau_1, \alpha) d\tau_1 - m(\tilde{w}(\tau_1)) \right) \left( \int_{t_0}^{t_2} w^+(\tau_2, \alpha) d\tau_2 - m(\tilde{w}(\tau_2)) \right) d\alpha + \\ &+ \frac{1}{2} \int_0^1 \left( \int_{t_0}^{t_1} w^-(\tau_1, \alpha) d\tau_1 - m(\tilde{w}(\tau_1)) \right) \left( \int_{t_0}^{t_2} w^-(\tau_2, \alpha) d\tau_2 - m(\tilde{w}(\tau_2)) \right) d\alpha. \end{aligned}$$

Дифференцируя это равенство сначала по  $t_1$ , а затем по  $t_2$ , получаем

$$\begin{aligned} \frac{\partial^2 K_{\tilde{g}}(t_1, t_2)}{\partial t_1 \partial t_2} &= \frac{1}{2} \int_0^1 (w^+(\tau_1, \alpha) - m(\tilde{w}(\tau_1))) (w^+(\tau_2, \alpha) - m(\tilde{w}(\tau_2))) d\alpha + \\ &+ \frac{1}{2} \int_0^1 (w^-(\tau_1, \alpha) - m(\tilde{w}(\tau_1))) (w^-(\tau_2, \alpha) - m(\tilde{w}(\tau_2))) d\alpha. \end{aligned}$$

Так что справедлива формула

$$(9) \quad \frac{\partial^2 K_{\tilde{g}}(t_1, t_2)}{\partial t_1 \partial t_2} = K_{\tilde{w}}(t_1, t_2).$$

Далее воспользуемся формулой (8). Обозначая  $\tilde{z}(t_0) = \tilde{\xi}$ , можем записать

$$\tilde{z}(t) = \tilde{\xi} + \int_{t_0}^t \tilde{w}(s) ds = \tilde{\xi} + \tilde{g}(t).$$

Полагая  $\tilde{\eta}(t) = \tilde{\xi} + \tilde{g}(t)$  и используя формулу для подсчета корреляционной функции от суммы нечетких процессов, получим

$$K_{\tilde{z}}(t_1, t_2) = K_{\tilde{\eta}}(t_1, t_2) = K_{\tilde{\xi}}(t_1, t_2) + K_{\tilde{g}}(t_1, t_2) + K_{\xi g}(t_1, t_2) + K_{\xi g}(t_2, t_1).$$

Продифференцируем обе части этого равенства сначала по  $t_1$ , а затем по  $t_2$ . Тогда  $\frac{\partial^2 K_{\tilde{z}}(t_1, t_2)}{\partial t_1 \partial t_2} = \frac{\partial^2 K_{\tilde{g}}(t_1, t_2)}{\partial t_1 \partial t_2}$ . Остальные члены справа занулятся, поскольку  $K_{\tilde{\xi}}$  не зависит от  $t_1, t_2$  по определению,  $K_{\xi g}(t_1, t_2)$  зависит только от  $t_2$ , а  $K_{\xi g}(t_2, t_1)$  — только от  $t_1$ . Учитывая установленную выше формулу (9), получим равенство

$$\frac{\partial^2 K_{\tilde{z}}(t_1, t_2)}{\partial t_1 \partial t_2} = K_{\tilde{w}}(t_1, t_2) = K_{\tilde{z}'}(t_1, t_2),$$

что и доказывает теорему 7.

## 5. Преобразование непрерывного нечеткого процесса линейной динамической системой

Рассмотрим ситуацию, когда на вход некоторого устройства  $A$  поступает непрерывный нечеткий сигнал  $\tilde{y}(t)$ , а на выходе наблюдается непрерывный нечеткий сигнал  $\tilde{z}(t)$ .

Устройство  $A$  называют линейной динамической системой, если связь между входом и выходом описывается дифференциальным уравнением  $n$ -го порядка с постоянными коэффициентами. Если на входе и выходе наблюдаются нечеткие сигналы  $\tilde{y}(t)$  и  $\tilde{z}(t)$  соответственно, то линейная динамическая система описывается «нечетким» дифференциальным уравнением

$$(10) \quad \begin{aligned} a_n \tilde{z}^{(n)}(t) + a_{n-1} \tilde{z}^{(n-1)}(t) + \dots + a_1 \tilde{z}'(t) + a_0 \tilde{z}(t) = \\ = b_k \tilde{y}^{(k)}(t) + b_{k-1} \tilde{y}^{(k-1)}(t) + \dots + b_1 \tilde{y}'(t) + b_0 \tilde{y}(t) \equiv \tilde{f}(t). \end{aligned}$$

Здесь коэффициенты  $a_i$  ( $i = 0, \dots, n$ ) и  $b_i$  ( $i = 0, \dots, k$ ) — постоянные числа, производные второго порядка от нечеткой функции понимаются как  $\tilde{z}''(t) = (\tilde{z}'(t))'$  и т.д. для последующих производных.

Связь между средними значениями входного и выходного нечетких сигналов характеризует

*Лемма 1. Среднее значение  $z_{cp}(t) = m(\tilde{z}(t))$  нечеткого сигнала  $\tilde{z}(t)$  на выходе динамической системы (10) удовлетворяет скалярному дифференциальному уравнению*

$$(11) \quad a_n x^{(n)} + a_{n-1} x^{(n-1)} + \dots + a_1 x' + a_0 x = f(t),$$

где через  $f$  обозначено среднее от правой части (10)  $f(t) = m\tilde{f}(t)$ .

Действительно, рассмотрим среднее от левой и правой частей равенства (10). Используя свойства аддитивности и однородности средних, а также теорему 6, получим

$$\begin{aligned} a_n (m\tilde{z}(t))^{(n)} + a_{n-1} (m\tilde{z}(t))^{(n-1)} + \dots + a_1 (m\tilde{z}(t))' + a_0 m\tilde{z}(t) = \\ = b_k (m\tilde{y}(t))^{(k)} + b_{k-1} (m\tilde{y}(t))^{(k-1)} + \dots + b_1 (m\tilde{y}(t))' + b_0 (m\tilde{y}(t)) \equiv m\tilde{f}(t). \end{aligned}$$

Тогда для скалярной функции  $z_{cp}(t) = m(\tilde{z}(t))$  выполнено уравнение (11).

*Утверждение 6 [16, гл. II]. Пусть корни характеристического уравнения  $a_n \lambda^n + a_{n-1} \lambda^{n-1} + \dots + a_1 \lambda + a_0 = 0$  не содержат точек мнимой оси. Тогда для любой непрерывной ограниченной на всей числовой оси функции  $f(t)$  уравнение (11) имеет ограниченное на всей числовой оси решение, причем единственное. Оно дается формулой*

$$(12) \quad x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} G(t-s)f(s) ds,$$

где  $G(t)$  — функция Грина задачи об ограниченных решениях уравнения (11).

Отметим, что общий вид функции Грина задачи об ограниченных решениях уравнения (11) известен (см., например, [17, гл. 1, § 8]).

*Замечание 1.* Пусть в условиях утверждения 6 все корни характеристического уравнения лежат в левой полуполоскости ( $Re\lambda_i < 0, i = 1, \dots, n$ ). Тогда ограниченное решение уравнения (11) асимптотически устойчиво по Ляпунову. При этом функция Грина задачи об ограниченных решениях уравнения (11) имеет вид

$$G(t) = \begin{cases} k(t) & \text{при } t \geq 0; \\ 0 & \text{при } t < 0, \end{cases}$$

где  $k(t)$  — функция Коши однородного уравнения, соответствующего (11).

*Теорема 8.* Пусть входной нечеткий процесс  $\tilde{y}(t)$  ограничен на всей числовой оси, а корни характеристического уравнения  $a_n\lambda^n + a_{n-1}\lambda^{n-1} + \dots + a_1\lambda + a_0 = 0$  не содержат точек мнимой оси. Тогда среднее значение  $m(\tilde{z}(t))$  на выходе динамической системы (10) представимо в виде

$$(13) \quad m(\tilde{z}(t)) = \int_{-\infty}^{\infty} G(t-s)m(\tilde{f}(s))ds,$$

где  $G$  — функция Грина задачи об ограниченных решениях уравнения (11).

Действительно, в условиях теоремы 8 правая часть уравнения (11) — ограниченная на всей оси функция. Тогда согласно лемме 1 функция  $z_{cp}(t) = m(\tilde{z}(t))$  является ограниченным на всей оси решением уравнения (11). Поэтому теорема 8 вытекает из утверждения 6.

Отметим, что ограниченность нечеткого процесса  $\tilde{y}(t)$  в теореме 8 и ниже понимается как ограниченность по  $t$  всех соответствующих  $\alpha$ -индексов  $y_{\alpha}^{\pm}(t)$ ,  $\forall \alpha \in [0, 1]$ .

*Следствие 3.* Пусть в условиях теоремы 8 на вход поступает «квазистационарный» сигнал, т.е.  $m(y(t)) = m_{\tilde{y}} = \text{const}$ . Тогда на выходе также будет «квазистационарный» сигнал, причем его среднее значение равно  $m(\tilde{z}(t)) = m_{\tilde{z}} = \frac{b_0}{a_0}m_{\tilde{y}}$ .

Действительно, поскольку производная любого порядка от постоянной равна нулю, то в этом случае правая часть уравнения (11) равна  $b_0m_{\tilde{y}}$ . Тогда  $m_{\tilde{z}}$  — решение соответствующего уравнения (11), а именно  $a_0m_{\tilde{z}} = b_0m_{\tilde{y}}$ . Других ограниченных решений уравнение (11) в условиях теоремы 8 не имеет.

Такой же вывод можно сделать, когда среднее значение нечеткого входного сигнала стабилизируется с течением времени, т.е.  $m(y(t)) \rightarrow m_{\tilde{y}}$  при  $t \rightarrow \infty$ .

В некоторых случаях удастся выписать индексы нечеткого сигнала на выходе динамической системы (10) в явном виде.

*Теорема 9.* Пусть выполнены условия теоремы 8 и дополнительно все коэффициенты динамической системы (10) положительны ( $a_i > 0$ ,

$i = 0, \dots, n$ ). Тогда индексы нечеткого сигнала  $\tilde{z}(t)$  на выходе динамической системы (10) имеют вид

$$(14) \quad z_{\alpha}^{-}(t) = \int_{-\infty}^{\infty} G(t-s)f_{\alpha}^{-}(s) ds, \quad z_{\alpha}^{+}(t) = \int_{-\infty}^{\infty} G(t-s)f_{\alpha}^{+}(s) ds,$$

где  $f_{\alpha}^{\pm}(s)$  — индексы функции  $\tilde{f}(s)$ .

Действительно, поскольку равенство нечетких чисел означает равенство всех соответствующих  $\alpha$ -интервалов, то согласно правилам интервальной арифметики с учетом положительности коэффициентов  $a_i$  и в силу теоремы 6 получим, что уравнение (10) влечет при  $\forall \alpha \in [0, 1]$  выполнение равенства

$$(15) \quad a_n(z_{\alpha}^{-})^{(n)}(t) + a_{n-1}(z_{\alpha}^{-})^{(n-1)}(t) + \dots + a_1(z_{\alpha}^{-})'(t) + a_0 z_{\alpha}^{-}(t) = f_{\alpha}^{-}(t)$$

и аналогично для индексов с плюсом

$$(16) \quad a_n(z_{\alpha}^{+})^{(n)}(t) + a_{n-1}(z_{\alpha}^{+})^{(n-1)}(t) + \dots + a_1(z_{\alpha}^{+})'(t) + a_0 z_{\alpha}^{+}(t) = f_{\alpha}^{+}(t).$$

Согласно (15) и (16) в силу утверждения 6 выполнены равенства (14).

*Утверждение 7.* Пусть выполнены условия теоремы 9 и дополнительно функция Грина  $G$  задачи (10) неотрицательна. Тогда для нечеткого ограниченного сигнала на выходе динамической системы (10) справедливо представление

$$(17) \quad \tilde{z}(t) = \int_{-\infty}^{\infty} G(t-s)\tilde{f}(s) ds.$$

Действительно, согласно определению интеграла от нечеткой функции имеют место соотношения для индексов

$$\left( \int_{-\infty}^{\infty} G(t-s)\tilde{f}(s) ds \right)_{\alpha}^{-} = \int_{-\infty}^{\infty} G(t-s)f_{\alpha}^{-}(s) ds,$$

$$\left( \int_{-\infty}^{\infty} G(t-s)\tilde{f}(s) ds \right)_{\alpha}^{+} = \int_{-\infty}^{\infty} G(t-s)f_{\alpha}^{+}(s) ds,$$

которые в силу (14) влекут представление (17).

*Теорема 10.* Пусть выполнены условия теоремы 9 и дополнительно вещественные части всех корней характеристического уравнения отрицательны ( $Re\lambda_i < 0$ ,  $i = 1, \dots, n$ ). Тогда корреляционная функция  $K_{\tilde{z}}(t_1, t_2)$

нечеткого сигнала  $\tilde{z}(t)$  на выходе динамической системы (10) определяется формулой

$$(18) \quad K_{\tilde{z}}(t_1, t_2) = \int_{-\infty}^{t_1} \int_{-\infty}^{t_2} G(t_1 - \tau_1)G(t_2 - \tau_2)K_{\tilde{f}}(\tau_1, \tau_2)d\tau_1 d\tau_2,$$

где  $K_{\tilde{f}}(\tau_1, \tau_2)$  – корреляционная функция входного сигнала  $\tilde{f} = \sum_{i=1}^n b_i \tilde{y}^{(i)}$ , а  $G$  – функция Грина задачи об ограниченных решениях уравнения (11).

*Доказательство.* По определению (7) и в силу (13), (14) с учетом замечания 1 имеем

$$\begin{aligned} & K_{\tilde{z}}(t_1, t_2) = \\ &= \frac{1}{2} \int_0^1 \left[ \left( \int_{-\infty}^{t_1} G(t_1 - s)(f_{\alpha}^+(s) - m(\tilde{f}(s)))ds \right) \left( \int_{-\infty}^{t_2} G(t_2 - s)(f_{\alpha}^+(s) - m(\tilde{f}(s)))ds \right) + \right. \\ &+ \left. \left( \int_{-\infty}^{t_1} G(t_1 - s)(f_{\alpha}^-(s) - m(\tilde{f}(s)))ds \right) \left( \int_{-\infty}^{t_2} G(t_2 - s)(f_{\alpha}^-(s) - m(\tilde{f}(s)))ds \right) \right] d\alpha = \\ &= \frac{1}{2} \int_0^1 \int_{-\infty}^{t_1} \int_{-\infty}^{t_2} G(t_1 - \tau_1)G(t_2 - \tau_2) \left[ (f_{\alpha}^+(\tau_1) - m(\tilde{f}(\tau_1)))(f_{\alpha}^+(\tau_2) - m(\tilde{f}(\tau_2))) + \right. \\ &\quad \left. + (f_{\alpha}^-(\tau_1) - m(\tilde{f}(\tau_1)))(f_{\alpha}^-(\tau_2) - m(\tilde{f}(\tau_2))) \right] d\tau_1 d\tau_2 d\alpha. \end{aligned}$$

Меняя здесь порядок интегрирования, получим

$$\begin{aligned} & K_{\tilde{z}}(t_1, t_2) = \\ &= \int_{-\infty}^{t_1} \int_{-\infty}^{t_2} G(t_1 - \tau_1)G(t_2 - \tau_2) \left( \frac{1}{2} \int_0^1 (f_{\alpha}^-(\tau_1) - m(\tilde{f}(\tau_1)))(f_{\alpha}^-(\tau_2) - m(\tilde{f}(\tau_2))) + \right. \\ &\quad \left. + (f_{\alpha}^+(\tau_1) - m(\tilde{f}(\tau_1)))(f_{\alpha}^+(\tau_2) - m(\tilde{f}(\tau_2)))d\alpha \right) d\tau_1 d\tau_2. \end{aligned}$$

Отсюда следует формула (18).

Отметим, что предположение  $Re\lambda_i < 0$ ,  $i = 1, \dots, n$  в теореме 10 служит лишь для наглядности в сравнении с теоремой 5. Без этого предположения формула (18) принимает вид

$$K_{\tilde{z}}(t_1, t_2) = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} G(t_1 - \tau_1)G(t_2 - \tau_2)K_{\tilde{f}}(\tau_1, \tau_2)d\tau_1 d\tau_2.$$

*Пример 3.* На вход линейной динамической системы, описываемой дифференциальным уравнением первого порядка с постоянными коэффициентами

$$\tilde{z}'(t) + \beta\tilde{z}(t) = \tilde{y}'(t), \quad \beta > 0$$

поступает нечеткий ограниченный на всей числовой оси сигнал  $\tilde{y}'(t)$ .

Укажем характеристики выходного нечеткого сигнала. Заметим, что функция Грина задачи об ограниченных решениях скалярного уравнения  $x' + \beta x = y(t)$  представима формулой

$$G_1(t) = \begin{cases} e^{-\beta t} & \text{при } t \geq 0; \\ 0 & \text{при } t < 0. \end{cases}$$

Тогда согласно теореме 8 среднее значение на выходе имеет вид

$$m(\tilde{z}(t)) = \int_{-\infty}^t e^{-\beta(t-s)} m(\tilde{y}'(s)) ds = e^{-\beta t} \int_{-\infty}^t e^{\beta s} m(\tilde{y}(s))' ds.$$

Взяв интеграл справа по частям, получим

$$m(\tilde{z}(t)) = m(\tilde{y}(t)) - \beta e^{-\beta t} \int_{-\infty}^t e^{\beta s} m(\tilde{y}(s)) ds.$$

Для корреляционной функции на выходе  $K_{\tilde{z}}(t_1, t_2)$  согласно теореме 10 и свойству 2 из теоремы 2 можем записать

$$K_{\tilde{z}}(t_1, t_2) = e^{-\beta(t_1+t_2)} \int_{-\infty}^{t_1} \int_{-\infty}^{t_2} e^{\beta(\tau_1+\tau_2)} \frac{\partial^2 K_{\tilde{y}}(\tau_1, \tau_2)}{\partial \tau_1 \partial \tau_2} d\tau_1 d\tau_2,$$

где  $K_{\tilde{y}}(\tau_1, \tau_2)$  — корреляционная функция входного сигнала.

*Пример 4.* На вход линейной динамической системы, описываемой дифференциальным уравнением второго порядка с постоянными коэффициентами

$$\tilde{z}''(t) + a_1\tilde{z}'(t) + a_0\tilde{z}(t) = \tilde{y}(t),$$

поступает непрерывный нечеткий ограниченный на всей числовой оси сигнал  $\tilde{y}(t)$ . Укажем характеристики выходного нечеткого сигнала  $\tilde{z}(t)$ .

Пусть коэффициенты данного уравнения удовлетворяют условиям  $a_1, a_0 > 0$  и  $a_1^2 - 4a_0 > 0$ . Тогда корни  $\lambda_1, \lambda_2$  характеристического уравнения  $\lambda^2 + a_1\lambda + a_0 = 0$  вещественны и различны, причем  $\lambda_1 < \lambda_2 < 0$ . В этом случае функция Грина  $G_2$  задачи об ограниченных решениях для уравнения  $a_2x'' + a_1x' + a_0x = f(t)$  имеет вид

$$G_2(t) = \begin{cases} (e^{\lambda_2 t} - e^{\lambda_1 t})(\lambda_2 - \lambda_1)^{-1} & \text{при } t \geq 0; \\ 0 & \text{при } t < 0. \end{cases}$$

Тогда в соответствии с теоремами 8, 10 для нечеткого сигнала  $\tilde{z}(t)$  на выходе справедливы соотношения

$$m(\tilde{z}(t)) = \int_{-\infty}^t G_2(t-s)m(\tilde{y}(s))ds,$$

$$K_{\tilde{z}}(t_1, t_2) = \int_{-\infty}^{t_1} \int_{-\infty}^{t_2} G_2(t_1 - \tau_1)G_2(t_2 - \tau_2)K_{\tilde{y}}(\tau_1, \tau_2)d\tau_1d\tau_2.$$

Заметим, что функции Грина  $G_1$  и  $G_2$  примеров 3, 4 неотрицательны, так что в условиях примеров 3, 4 справедливо представление (17).

*Пример 5.* На вход линейной динамической системы, описываемой дифференциальным уравнением третьего порядка с постоянными коэффициентами

$$\tilde{z}'''(t) + a_2\tilde{z}''(t) + a_1\tilde{z}'(t) + a_0\tilde{z}(t) = \tilde{y}(t),$$

поступает непрерывный нечеткий ограниченный на всей числовой оси сигнал  $\tilde{y}(t)$ . Укажем характеристики выходного нечеткого сигнала  $\tilde{z}(t)$ .

Предположим, что  $a_2 > 0$ ,  $a_1 > 0$ ,  $a_0 > 0$  и  $a_2a_1 - a_0 > 0$ . Тогда согласно критерию Гурвица для характеристических чисел уравнения  $\lambda^3 + a_2\lambda^2 + a_1\lambda + a_0 = 0$  выполнены условия  $Re\lambda_i < 0$  ( $i = 1, 2, 3$ ). Поэтому в соответствии с теоремами 8, 10 для выходного нечеткого сигнала  $\tilde{z}(t)$  справедливы следующие соотношения

$$m(\tilde{z}(t)) = \int_{-\infty}^t G_3(t-s)m(\tilde{y}(s))ds,$$

$$K_{\tilde{z}}(t_1, t_2) = \int_{-\infty}^{t_1} \int_{-\infty}^{t_2} G_3(t_1 - \tau_1)G_3(t_2 - \tau_2)K_{\tilde{y}}(\tau_1, \tau_2)d\tau_1d\tau_2.$$

Здесь  $G_3(t)$  — функция Грина задачи об ограниченных решениях для уравнения

$$x'''(t) + a_2x''(t) + a_1x'(t) + a_0x(t) = f(t),$$

определяемая равенством  $G_3(t) = \begin{cases} k(t) & \text{при } t \geq 0; \\ 0 & \text{при } t < 0, \end{cases}$  (см., например, [17, гл. 2, § 8], где  $k(t)$  — функция Коши, определяемая как решение однородного уравнения

$$k'''(t) + a_2k''(t) + a_1k'(t) + a_0k(t) = 0,$$

удовлетворяющее начальным условиям

$$k(0) = k'(0) = 0, \quad k''(0) = 1.$$

Например, в случае различных корней характеристического уравнения функция Коши определяется формулой

$$k(t) = C_1 e^{\lambda_1 t} + C_2 e^{\lambda_2 t} + C_3 e^{\lambda_3 t},$$

где

$$C_1 = \frac{1}{(\lambda_1 - \lambda_2)(\lambda_1 - \lambda_3)}, C_2 = \frac{1}{(\lambda_2 - \lambda_3)(\lambda_2 - \lambda_1)}, C_3 = \frac{1}{(\lambda_3 - \lambda_1)(\lambda_3 - \lambda_2)}.$$

## 6. Заключение

Результаты разделов 3, 4 данной работы о свойствах числовых характеристик нечетких процессов аналогичны известным результатам для непрерывных случайных процессов. Однако, несмотря на их значимость, они ранее не отмечались.

Основные результаты данной работы относятся к «нечетким» динамическим системам, описываемым линейными дифференциальными уравнениями  $n$ -го порядка в предположении ограниченности входного нечеткого сигнала (раздел 5). Они опираются на установленные свойства средних и корреляционных функций непрерывных нечетких процессов (разделы 3, 4), а также на развитие метода функции Грина на случай нечетких дифференциальных уравнений.

Изложенный здесь подход является альтернативой стандартному подходу к исследованию линейных динамических систем с постоянными коэффициентами, связанному с частотной характеристикой, прямым и обратным преобразованием Фурье. В отличие от известных подходов он не предполагает стационарности (в каком-либо смысле) рассматриваемых процессов. Отметим, что данный подход допускает развитие для непрерывных процессов с нечеткими случайными состояниями.

## СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. *Вентцель Е.С., Овчаров Л.А.* Теория случайных процессов и их инженерные приложения. М.: Кнорус, 2016. 439 с.
2. *Аверкин А.Н.* Нечеткие множества в моделях управления и искусственного интеллекта. М.: Наука, 1986.
3. *Buckley J.J., Eslami E., Feuring T.* Fuzzy mathematics in economic and engineering. Heidelberg, N.Y.: Physica-Verl., 2002.
4. *Пегат А.* Нечеткое моделирование и управление. М.: БИНОМ. Лаборатория знаний, 2015.
5. *Aumann R.J.* Integrals of set-valued functions // J. Math. Anal. Appl. No. 12. 1965. P. 1–12.
6. *Puri M.L., Ralescu D.A.* Differential of fuzzy functions // J. Math. Anal. Appl. 91. 1983. P. 552–558.
7. *Kaleva O.* Fuzzy differential equations // Fuzzy sets and systems. V. 24. No. 3. 1987. P. 301–317.

8. *Seikkala S.* On the fuzzy initial value problem // Fuzzy Sets and Systems. 24 (No. 3). 1987. P. 319–330.
9. *Hukuhara M.* Integration des applications mesurables dont la valeur est un compact convexe // Func. Ekvacioj. No. 11. 1967. P. 205–223.
10. *Khatskevich V.L.* Means, quasi-scalar product and covariance of fuzzy numbers. Journal of Physics: Conference Series. 2021, 1902(1), 012136.
11. *Jong Yeoul Park, Han H.* Existence and uniqueness theorem for a solution of fuzzy differential equations // International Journal of Mathematics and Mathematical Sciences, 1996. P. 271–280.
12. *Ahmad L., Farooq M., Abdullah S.* Solving nth order fuzzy differential equation by fuzzy Laplace transform // Ind. J. Pure Appl. Math. 2014.
13. *Мочалов И.А., Хрисат М.С., Шихаб Еддин М.Я.* Нечеткие дифференциальные уравнения в задачах управления. Часть II. М.: Информационные технологии, т. 21, № 4. 2015.
14. *Деменков Н.П., Микрин Е.А., Мочалов И.А.* Нечеткое оптимальное управление линейными системами. Часть 1. Позиционное управление. Информационные технологии. Т. 25, № 5. 2019.
15. *Esmi E., Sanchez D.E., Wasques V.F., de Barros L.C.* Solutions of higher order linear fuzzy differential equations with interactive fuzzy values // Fuzzy Sets and Systems. V. 419. 2021. P. 122–140.
16. *Далецкий Ю.Л., Крейн М.Г.* Устойчивость решений дифференциальных уравнений в банаховом пространстве. М.: Наука, 1970.
17. *Красносельский М.А., Бурд В.Ш., Колесов Ю.С.* Нелинейные почти периодические колебания. М.: Наука, 1970. 351 с.
18. *Dubois D., Prade H.* The mean value of fuzzy number // Fuzzy sets and systems. 1987. P. 279–300.
19. *Kaleva O., Seikkala S.* On fuzzy metric spaces // Fuzzy Sets and Systems. V. 12. 1984. P. 215–229.
20. *Fuller R., Majlender P.* On weighted possibilistic mean value and variance of fuzzy numbers // Fuzzy sets and systems. V. 136. 2003. P. 363–374.

*Статья представлена к публикации членом редколлегии Д.В. Виноградовым.*

Поступила в редакцию 25.02.2022

После доработки 03.04.2023

Принята к публикации 09.06.2023