

# ТЕОРЕТИЧЕСКИЕ ОСНОВЫ ТЕХНОЛОГИЙ ПЕРЕДАЧИ И ОБРАБОТКИ ИНФОРМАЦИИ И СИГНАЛОВ

УДК 621.39

## АНАЛИЗ ИЗОБРАЖЕНИЙ НА ОСНОВЕ СУБПОЛОСНЫХ ПРЕДСТАВЛЕНИЙ В ОБЛАСТИ ПРОСТРАНСТВЕННЫХ ЧАСТОТ

Заливин А.Н.<sup>1</sup>, Черноморец А.А.<sup>2</sup>, Жилияков Е.Г.<sup>2</sup>, Белов С.П.<sup>1</sup>

<sup>1</sup> Белгородский университет кооперации экономики и права, Белгород, РФ

<sup>2</sup> Белгородский государственный национальный исследовательский университет, Белгород, РФ

E-mail: belov@bsu.edu.ru

В настоящее время двумерные визуальные отображения различных информационных массивов широко распространены, так как изображения являются наиболее естественной для человека формой информационного обмена. Поэтому созданы различные информационные технологии, предназначенные для реализации компьютерной обработки изображений. Существенное место среди информационных технологий занимает компьютерный анализ изображений, основу которого составляют процедуры определения тех или иных свойств, характеризующих их с определенных позиций. В частности, важным направлением анализа изображений служат процедуры автоматической классификации составляющих их объектов (распознавания образов). При этом главное внимание уделяется выбору так называемого пространства признаков, которые с позиций решаемой задачи наиболее адекватно отражают свойства анализируемых изображений. В статье рассматривается возможность использования для анализа изображений субполосного метода, применение которого, как показали результаты исследований, позволяет получить характеристики, которые можно использовать в качестве признаков для их сравнения.

**Ключевые слова:** субполосный анализ и синтез, трансформанта Фурье, доля евклидовой нормы сигнала

### Введение

Одним из характерных свойств изображений является наличие квазипериодичности в ориентации линий и контуров объектов. Это позволяет говорить об адекватности анализа изображений на основе частотных представлений, основным инструментом которых служат трансформанты Фурье следующего вида:

$$\Phi^F(\omega_1, \omega_2) = \sum_{i=1}^N \sum_{k=1}^M f_{ik} \exp(-j(\omega_1(i-1) + \omega_2(k-1))), \quad (1)$$

где  $f_{ik}$ ,  $i=1, \dots, N$ ;  $k=1, \dots, M$  – пиксели изображения  $F = \{f_{ik}\}$ ;  $\omega_1 = 2\pi\nu_1$ ;  $\omega_2 = 2\pi\nu_2$  – круговые нормированные пространственные частоты в том смысле, что выполняются неравенства (следствие дискретизации)

$$-0,5 \leq \nu_1, \nu_2 < 0,5. \quad (2)$$

Ввиду ортогональности используемого в (1) двумерного базиса в области (2) имеет место равенство Парсеваля [1], которое показывает

$$\|F\|^2 = \sum_{i=1}^N \sum_{k=1}^M f_{ik}^2 = \int_{-\pi}^{\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |\Phi^F(\omega_1, \omega_2)|^2 d\omega_1 d\omega_2 / 4\pi^2. \quad (3)$$

Важность этого равенства определяется тем, что оно описывает распределение евклидовой

нормы (энергии) изображения в области определения трансформанты Фурье (пространственных частот). Это распределение можно представить в следующем виде:

$$\|F\|^2 = \sum_{s=1}^{R_1} \sum_{r=1}^{R_2} E_{sr}(F), \quad (4)$$

где  $E_{sr}(F)$  – часть энергии (квадрата нормы)

$$E_{sr}(F) = \iint_{(u, \omega v) \in V_{sr}} |\Phi^F(u, v)|^2 dudv / 4\pi^2, \quad (5)$$

связанная с одной из подобластей пространственных частот

$$V_{sr} = \{(u \in [-u_{s2}, -u_{s1}] \cup [u_{s2}, u_{s1}]) \cap (v \in [-v_{r2}, -v_{r1}] \cup [v_{r2}, v_{r1}])\}, \quad (6)$$

которые не пересекаются и полностью покрывают всю область вида (2). Условия покрытия всей области (2) имеют вид:

$$\begin{aligned} u_{11} = v_{11} = 0; \quad u_{s2} > u_{s1}; \\ v_{r2} > v_{r1}; \quad u_{sR_1} = v_{rR_2} = \pi. \end{aligned} \quad (7)$$

Очевидно, что характеристики (5) могут использоваться для описания свойств изображений, предназначенных для реализации компьютерной обработки [2; 3], например, в качестве признаков [4; 5] при идентификации их в том или ином классе. Кроме того, ниже будут получены и другие характеристики изображений.

## Анализ свойств изображений на основе субполосных представлений

Анализ свойств изображений с позиций разбиения области определения их трансформант Фурье (2) на подобласти вида (6), (7) будем именовать субполосным [6].

Важно, что эти характеристики могут быть вычислены непосредственно в области оригиналов (без перехода в частотную область).

Нетрудно получить соответствующее представление, если в определение (5) подставить представление (1) подынтегральной функции. В результате имеем:

$$E_{sr}(F) = \sum_{i,n=1}^N \sum_{k,m=1}^M f_{ik} f_{nm} \times \iint_{(u_1, v_1) \in V_{sr}} \iint_{(u_2, v_2) \in V_{sr}} \exp(-j((i-1)u_1 + (k-1)v_1 - (n-1)u_2 - (m-1)v_2)) du_1 dv_1 du_2 dv_2.$$

После интегрирования и проведения несложных преобразований получаем искомое представление:

$$E_{sr}(F) = sp(A_s F B_r F^T), \quad (8)$$

где символ  $sp$  означает след матрицы;

$$A_s = \{a_{ik}^s\}, \quad i, k = 1, \dots, N;$$

$$B_r = \{b_{nm}^r\}, \quad n, m = 1, \dots, M$$

– матрицы с элементами

$$a_{ik}^s = 2 \sin(\Delta u_s (i-k) / 2) / (\pi(i-k)) \times \cos(\Omega_s (i-k)), \quad a_{ii}^s = \Delta u_s / \pi; \quad (9)$$

$$b_{nm}^r = 2 \sin(\Delta v_r (n-m) / 2) / (\pi(n-m)) \times \cos(\Omega_r (n-m)), \quad b_{mm}^r = \Delta v_r / \pi; \quad (10)$$

$$\Delta u_s = u_{s2} - u_{s1}; \quad \Omega_s = (u_{s2} + u_{s1}) / 2; \quad (11)$$

$$\Delta v_r = v_{r2} - v_{r1}; \quad \Omega_r = (v_{r2} + v_{r1}) / 2. \quad (12)$$

Здесь и в дальнейшем верхний индекс  $T$  означает символ транспонирования матриц и векторов.

Представляется естественным матрицы с элементами вида (9) и (10) называть субполосными. Они обладают рядом примечательных свойств, которые полезны для осуществления субполосного анализа изображений. Для более детального анализа этих свойств целесообразно привести общее интегральное представление элементов субполосной матрицы  $C_u = \{c_{ik}^u\}$ ,  $i, k = 1, \dots, N$  соотносимых с некоторой частотной полосой (субполосой)

$$U = [-u_2, -u_1) \cup (u_1, u_2], \quad 0 < u_1; \quad u_2 \leq \pi. \quad (13)$$

Это представление имеет вид

$$c_{ik}^u = \int_{u \in U} \exp(-ju(i-k)) du / 2\pi. \quad (14)$$

На основе этого представления легко показать, что субполосные матрицы будут неотрицательно определенными. В самом деле, пусть вектор  $\vec{x} = (x_1, \dots, x_N)^T$  состоит из вещественных компонент. Тогда при подстановке (14) в определение субполосной квадратичной формы

$$G_u(\vec{x}) = \vec{x}^T C_u \vec{x} = \sum_{i,k=1}^N x_i x_k c_{ik}^u \quad (15)$$

нетрудно получить соотношение

$$G_u(\vec{x}) = \int_{u \in U} |X(u)|^2 du / 2\pi, \quad (16)$$

где  $X(u)$  – трансформанта (спектр) Фурье рассматриваемого вектора

$$X(u) = \sum_{i=1}^N x_i \exp(-ju(i-1)). \quad (17)$$

Так как соотношение (17) определяет целую функцию частоты, то она ни в каком частотном интервале конечных размеров не может быть тождественно равна нулю. Поэтому интеграл в правой части (16), а следовательно, и квадратичная форма (15) на всем векторном пространстве будет положительной, то есть выполняется неравенство

$$\vec{x}^T C_u \vec{x} = \sum_{i,k=1}^N x_i x_k c_{ik}^u > 0. \quad (18)$$

Ясно также, что представление (14) определяет симметричную матрицу. Поэтому она является матрицей простой структуры [7], то есть обладает набором собственных векторов, образующих ортонормальный базис в пространстве векторов соответствующей размерности. Таким образом, справедливо представление

$$C_u = Q_u L_u Q_u^T, \quad (19)$$

где  $Q_u = (\vec{q}_1^u \dots \vec{q}_N^u)$  – ортогональная матрица собственных векторов

$$Q_u Q_u^T = Q_u^T Q_u = \text{diag}(1, \dots, 1), \quad (20)$$

$$C_u Q_u = Q_u L_u, \quad (21)$$

$L_u = \text{diag}(\lambda_1^u, \dots, \lambda_N^u)$  – диагональная матрица собственных чисел.

Ввиду (18) собственные числа субполосной матрицы тоже положительны [7], и в дальнейшем полагаем, что они упорядочены по убыванию:

$$\lambda_1^u \geq \lambda_2^u \geq \dots \geq \lambda_N^u > 0. \quad (22)$$

На основе (21) и (14) нетрудно получить следующее соотношение для компонент собственных векторов

$$\lambda_r^u q_{mr}^u = \int_{z \in U} H_r^u(z) \exp(jz(m-1)) dz / 2\pi, \quad (23)$$

где

$$H_r^u(z) = \sum_{m=1}^N q_{mr}^u \exp(-j(m-1)). \quad (24)$$

Таким образом, собственные векторы субполосных матриц полностью определяются отрезками их трансформант Фурье в рассматриваемом частотном интервале.

Умножив (23) слева и справа на  $q_{mn}^u$  и суммирования по общему нижнему индексу, с учетом свойства ортонормальности собственных векторов (20) получаем важные соотношения (звездочка вверх означает комплексное сопряжение):

$$\begin{aligned} \int_{z \in U} H_r^u(z) H_n^{u*}(z) dz / 2\pi = \\ = \int_{-\pi}^{\pi} H_r^u(z) H_n^{u*}(z) dz = 0, \end{aligned} \quad (25)$$

$$\lambda_r^u = \int_{z \in U} |H_r^u(z)|^2 dz / 2\pi \leq 1. \quad (26)$$

Соотношение (25) определяет так называемое [1] свойство двойной ортогональности спектров собственных векторов.

В свою очередь соотношение (26) наряду с равенством Парсевала показывает, что собственное число равно попадающей в исходный частотный интервал части квадрата евклидовой нормы (энергии) соответствующего собственного вектора. Отметим, что близость собственного числа к единице означает, что область определения спектра соответствующего собственного числа имеет малые размеры (финитна).

Соотношение (19) вместе с (20) определяют ортогонально подобные матрицы, следы которых поэтому равны [7], то есть для среднего собственного числа, согласно (25), должно выполняться равенство

$$\sum_{i=1}^N \lambda_i^u / N = \sum_{i=1}^N c_{ii}^u / N = (u_2 - u_1) / \pi, \quad (27)$$

которое следует из (13) и (14). Таким образом, все собственные числа равны единице тогда и только тогда, когда ширина субполосы совпадает со всей областью определения трансформанты Фурье. Очевидно, что в этом случае субполосная матрица с элементами (14) будет единичной.

По аналогии с (9) для элементов (14) можно использовать представление

$$c_{ik}^u = 2c_{ik}^0 \cos(\Omega_u(i-k)), \quad (28)$$

где

$$\begin{aligned} c_{ik}^0 &= \sin(\Delta u(i-k)/2) / (\pi(i-k)), \\ c_{ii}^0 &= \Delta u / 2\pi. \end{aligned} \quad (29)$$

Остальные переменные определены соотношениями (11)–(12).

В свою очередь, полагая

$$C_u^0 = \{c_{ik}^0\}, \quad i, k = 1, \dots, N, \quad (30)$$

$$CS_u = 2\text{diag}(1, \cos \Omega_u, \dots, \cos(\Omega_u(N-1))), \quad (31)$$

$$SS_u = 2\text{diag}(0, \sin \Omega_u, \dots, \sin(\Omega_u(N-1))),$$

субполосную матрицу (14) можно представить в аддитивном виде:

$$C_u = CS_u C_u^0 CS_u + SS_u C_u^0 SS_u. \quad (32)$$

Субполосную матрицу вида (30) будем называть нулевой для выбранной частотной подполосы. Соотношение (31) определяет процедуру переноса ее в пределы этой субполосы, что может быть удобным для многократного использования субполос одной и той же ширины. Поэтому применение субполосного анализа представляется целесообразным использовать разбиения частотной полосы на  $R+1$  субполос, границы которых определяются следующим образом:

$$\begin{aligned} u_{10} &= 0; \quad u_{20} = 2\pi / N; \quad u_{11} = u_{20}; \\ u_{2r} &= u_{1r} + 4\pi / N, \quad r = 1, \dots, R. \end{aligned} \quad (33)$$

При этом в соответствии с требованием (13) совпадения с границей области определения должно выполняться равенство

$$R = (N-2) / 4. \quad (34)$$

Так как количество частотных интервалов должно быть целым, то выбор размерности обрабатываемых векторов (строк или столбцов изображений) должен это обеспечивать.

Пусть теперь наряду с изображением  $F$  рассматривается изображение такой же размерности  $D = \{d_{ik}\}$ ,  $i = 1, \dots, N$ ;  $k = 1, \dots, M$ . Тогда квадрат евклидовой нормы их разности

$$C = F - D \quad (35)$$

можно в соответствии с (4) представить в субполосной форме:

$$\|F - D\|^2 = \sum_{s=1}^{R_1} \sum_{r=1}^{R_2} E_{sr}(F - D). \quad (36)$$

Очевидно, что каждое из слагаемых в последнем соотношении можно считать локальной субполосной мерой близости, которая в соответствии с (5) отражает близость двумерных отрезков трансформант Фурье сравниваемых изображений в заданных подобластях пространственных частот. При этом в вычислительном соотношении (8) необходимо  $F$  заменить на  $C$ .

Для слагаемых в правой части (36) нетрудно показать справедливость следующего соотношения:

$$E_{sr}(F - D) = E_{sr}(F) + E_{sr}(D) - 2W_{sr}(F, D), \quad (37)$$

где последнее слагаемое естественно именовать субполосной корреляцией двух изображений:

$$W_{sr}(F, D) = \iint_{(u, \nu) \in V_{sr}} \Phi^F(u, \nu) \Phi^{*D}(u, \nu) dud\nu / 4\pi^2. \quad (38)$$

Сопоставление правой части (38) с определением (5) дает равенства

$$W_{sr}(F, F) = E_{sr}(F); \quad W_{sr}(D, D) = E_{sr}(D). \quad (39)$$

После подстановки в (38) определений трансформант Фурье вида (1) и очевидных преобразований можно получить соотношения для вычислений непосредственно в области оригиналов:

$$W_{sr}(F, D) = sp(A_s F B_r D^T). \quad (40)$$

Таким образом, субполосная корреляция является вещественным числом. Можно также определить нормированный субполосный коэффициент корреляции:

$$\rho_{sr}(F, D) = W_{sr}(F, D) / (E_{sr}(F)E_{sr}(D))^{1/2}, \quad (41)$$

который вследствие (39) удовлетворяет неравенству

$$|\rho_{sr}(F, D)| \leq 1 \quad (42)$$

и может использоваться в качестве меры сходства двумерных отрезков трансформант Фурье сравниваемых изображений в заданной подобласти пространственных частот.

Важным направлением анализа изображений служит разделение их на аддитивные компоненты одинаковой размерности [5]:

$$F = F^1 + F^2, \quad (43)$$

где  $F^1 = \{f_{ik}^1\}$ ;  $F^2 = \{f_{ik}^2\}$ ,  $i = 1, \dots, N$ ;  $k = 1, \dots, M$ .

Такие процедуры принято именовать фильтрацией. Часто для получения компонент используются частотные представления. Достаточно широко применяются следующие идеальные требования

$$\Phi^{F^1}(u, \nu) \equiv \Phi^F(u, \nu), \quad (u, \nu) \in V_{sr}, \quad (44)$$

$$\Phi^{F^1}(u, \nu) \equiv 0, \quad (u, \nu) \notin V_{sr}. \quad (45)$$

В настоящее время для фильтрации чаще всего используются либо фильтры с конечной импульсной характеристикой (КИХ-фильтры), либо прием обнуления некоторых коэффициентов дискретного преобразования Фурье (ДПФ) и последующего обратного ДПФ [8–11]. В любом случае в точности выполнить требования (44), (45) невозможно. Поэтому целесообразно ввести

некоторую меру погрешности их достижения. Естественной мерой представляется функционал следующего вида:

$$P_{sr}(F, F^1) = E_{sr}(F - F^1) + \|F^1\|^2 - E_{sr}(F^1). \quad (46)$$

Заметим, что здесь в правой части первое слагаемое определяет точность выполнения тождеств (44), тогда как остальные два – меру отклонения от тождества (45) (согласно равенству Парсеваля). С учетом равенства (37) и представлений (8) и (40) правую часть (46) можно преобразовать:

$$P_{sr}(F, F^1) = spA_s F B_r F^T + sp(-2A_s F B_r F^{1T} + F^1 F^{1T}). \quad (47)$$

Очевидно, что искомая компонента изображения должна минимизировать этот функционал. Ясно, что при этом должен минимизироваться след матрицы (часть выражения (47) в скобках). Это соответствует минимизации ее евклидовой нормы. Таким образом, минимум функционала погрешностей выполнения (44), (45) достигается на матрице (изображении):

$$F^1 = A_s F B_r, \quad (48)$$

подстановка которой в (47) с учетом симметрии субполосных матриц дает соотношение для вычисления достигаемого значения:

$$\min P_{sr}(F, F^1) = sp(A_s F B_r F^T - A_s F B_r B_r F^T A_s), \quad F^1 \in R^{N \times M}. \quad (49)$$

Отсюда нетрудно получить и иное представление:

$$\min P_{sr}(F, F^1) = sp(A_s F B_r (F^T - B_r F^T A_s)), \quad F^1 \in R^{N \times M}. \quad (50)$$

Легко увидеть, что второй сомножитель здесь равен второму слагаемому в (43), который получается в результате минимизации функционала (46).

## Заключение

Субполосный подход к анализу изображений позволяет получить характеристики, которые можно использовать в качестве признаков для их сравнения. Получены соотношения, определяющие важнейшие понятия субполосного анализа, и, в частности, разработана процедура оптимальной фильтрации.

*Работа выполнена при финансовой поддержке гранта РФФИ № 20-07-00241.*

## Литература

1. Хургин Я.И., Яковлев В.П. Фinitные функции в физике и технике. М.: Наука, 1971. 408 с.

2. Дворкович В.П., Дворкович А.В. Цифровые видеоинформационные системы. М.: Техносфера, 2012. 1009 с.
3. Обработка и анализ цифровых изображений с примерами на LabVIEW и IMAQ Vision / Ю.В. Визильтер [и др.]. М.: ДМК пресс, 2007. 464 с.
4. Горелик А.Л., Скрипкин В.А. Методы распознавания. М.: Высшая школа, 2004. 264 с.
5. Ветров Д.П., Рязанов В.В. О минимизации признакового пространства в задачах распознавания // Математические методы распознавания образов (ММРО-10): доклады Всероссийской конференции. М.: Изд-во ВЦ РАН, 2001. С. 22–25.
6. Жилияков Е.Г. Оптимальные субполосные методы анализа и синтеза сигналов конечной длительности // Автоматика и телемеханика. 2015. № 4. С. 51–66.
7. Гантмахер Ф.Р. Теория матриц. М.: Физматлит, 2004. 560 с.
8. Лайонс Р. Цифровая обработка сигналов / пер. с англ. М.: ООО «Бином-Пресс», 2007. 656 с.
9. Гонсалес Р., Вудс Р. Цифровая обработка изображений. М.: Техносфера, 2012. 1105 с.
10. Арлазаров В.Л., Емельянов Н.Е. Обработка изображений и анализ данных. М.: ИСА РАН, 2008. Т. 38. 368 с.
11. Оберхеттингер Ф. Преобразование Фурье распределений и их обращения / пер. с англ. М.С. Никулина. М.: Наука, 1979. 248 с.

*Получено 06.02.2020*

**Заливин Александр Николаевич**, к.т.н., доцент кафедры организации и технологии защиты информации Белгородского университета кооперации экономики и права. 308023, Российская Федерация, г. Белгород, ул. Садовая, 116а. Тел. +7 472 226-38-31. E-mail: zalivin@bsu.edu.ru

**Черноморец Андрей Алексеевич**, д.т.н., профессор кафедры прикладной информатики и информационных технологий Белгородского государственного национального исследовательского университета. 308015, Российская Федерация, г. Белгород, ул. Победы, 85. Тел. +7 472 230-13-00 (2027). E-mail: chernomorets@bsu.edu.ru

**Жилияков Евгений Георгиевич**, д.т.н., профессор, заведующий кафедрой информационно-телекоммуникационных систем и технологий Белгородского государственного национального исследовательского университета. 308015, Российская Федерация, г. Белгород, ул. Победы, 85. Тел. +7 472 230-13-92. E-mail: zhilyakov@bsu.edu.ru

**Белов Сергей Павлович**, д.т.н., профессор кафедры организации и технологии защиты информации Белгородского университета кооперации экономики и права. 308023, Российская Федерация, г. Белгород, ул. Садовая, 116а. Тел. +7 980 323-61-04. E-mail: belovssergei@gmail.com

## SUB-BAND REPRESENTATION IMAGE ANALYSIS IN THE FIELD OF SPATIAL FREQUENCIES

*Zalivin A.N.<sup>1</sup>, Chernomorets A.A.<sup>2</sup>, Zhilyakov E.G.<sup>2</sup>, Belov S.P.<sup>1</sup>*

<sup>1</sup> *Belgorod University of Cooperation of Economics and Law, Belgorod, Russian Federation*

<sup>2</sup> *Belgorod State National Research University, Belgorod, Russian Federation*

*E-mail: belov@bsu.edu.ru*

Currently, two-dimensional visual representations of various information arrays are widespread, since images are the most natural form of information exchange for humans. Therefore, various information technologies for the implementation of computer image processing have been created. A significant place among existing information technologies is occupied by computer image analysis, the basis of which is the procedure for determining certain properties that characterize them from certain positions. In particular, an important area of image analysis is the automatic classification of their constituent objects (pattern recognition). The main attention is paid to the choice of the so-called feature space, which from the standpoint of the problem being solved most adequately reflects the properties of the analyzed images. The article considers the possibility of using a sub-band method for image analysis, the application of which, as shown by the research results, allows to obtain characteristics that can be used as features for their comparison.

**Keywords:** *sub-band analysis and synthesis, Fourier transform, fraction of the Euclidean norm of the signal*

**DOI:** 10.18469/ikt.2020.18.1.01

**Zalivin Alexander Nikolaevich**, Belgorod University of Cooperation of Economics and Law, 116a, Sadovaya Street, Belgorod, 308023, Russian Federation; Associate Professor of the Department of Organization and Technology of Information Protection, PhD. Tel. +7 472 226-38-31. E-mail: zalivin@bsu.edu.ru

**Chernomorets Andrey Alekseevich**, Belgorod State National Research University, 85, Pobeda Street, Belgorod, 308015, Russian Federation; Professor of the Department of Applied Informatics and Information Technology, Doctor of Technical Sciences. Tel. +7 472 230-13-00 (2027). E-mail: chernomorets@bsu.edu.ru

**Zhilyakov Evgeny Georgievich**, Belgorod State National Research University, 85, Pobeda Street, Belgorod, 308015, Russian Federation; Head of the Department of Information and Telecommunication Systems and Technologies, Doctor of Technical Sciences. Tel. +7 472 230-13-92. E-mail: zhilyakov@bsu.edu.ru

**Belov Sergey Pavlovich**, Belgorod University of Cooperation of Economics and Law, 116a, Sadovaya Street, Belgorod, 308023, Russian Federation; Professor of the Department of Organization and Technology of Information Protection, Doctor of Technical Sciences. Tel. +7 980 323-61-04. E-mail: belovssergei@gmail.com

## References

1. Hurgin Ya.I., Yakovlev V.P. *Finitnye funktsii v fizike i tekhnike* [Limited Functions in Physics and Technology]. Moscow: Nauka, 1971, 408 p. (In Russian).
2. Dvorkovich V.P., Dvorkovich A.V. *Cifrovye videoinformacionnye sistemy* [Digital Video Information Systems]. Moscow: Tekhnosfera, 2012, 1009 p. (In Russian).
3. Vizil'ter Yu.V. et al. *Obrabotka i analiz cifrovyykh izobrazhenij s primerami na LabVIEW i IMAQ Vision* [Digital Image Processing and Analysis with Examples on LabVIEW and IMAQ Vision]. Moscow: DMK press, 2007, 464 p. (In Russian).
4. Gorelik A.L., Skripkin V.A. *Metody raspoznavaniya* [Recognition Methods]. Moscow: Vysshaya shkola, 2004, 264 p. (In Russian).
5. Vetrov D.P., Ryazanov V.V. O minimizatsii priznakovogo prostranstva v zadachah raspoznavaniya [On minimization of feature space in recognition problems] // *Matematicheskie metody raspoznavaniya obrazov (MMRO-10): doklady Vserossijskoj konferencii*. Moscow: Izd-vo VC RAN, 2001, pp. 22–25. (In Russian).
6. Zhilyakov E.G. Optimal'nye subpolosnye metody analiza i sinteza signalov konechnoj dlitel'nosti [Optimal subband methods for the analysis and synthesis of signals of finite duration]. *Avtomatika i telemekhanika*, 2015, no. 4, pp. 51–66. (In Russian).
7. Gantmaher F.R. *Teoriya matric* [Matrix Theory]. Moscow: Fizmatlit, 2004, 560 p. (In Russian).
8. Lajons R. *Cifrovaya obrabotka signalov / per. s angl.* [Digital Signal Processing. English Trans.]. Moscow: OOO «Binom-Press», 2007, 656 p. (In Russian).
9. Gonsales R., Vuds R. *Cifrovaya obrabotka izobrazhenij* [Digital Image Processing]. Moscow: Tekhnosfera, 2012, 1105 p. (In Russian).
10. Arlazarov V.L., Emel'yanov N.E. *Obrabotka izobrazhenij i analiz dannykh* [Image Processing and Data Analysis]. Moscow: ISA RAN, 2008, vol. 38, 368 p. (In Russian).
11. Oberhettinger F. *Preobrazovanie Fur'e raspredelenij i ih obrashcheniya / per. s angl. M.S. Nikulina* [Fourier Transform of Distributions and their Inversions. English Trans. by M.S. Nikulina]. Moscow: Nauka, 1979, 248 p. (In Russian).

*Received 06.02.2020*