

В. А. Удод

(Томск)

ОБ ОДНОМ ПОДХОДЕ
К АПОДИЗАЦИИ ПРИЕМНИКОВ ИЗОБРАЖЕНИЙ

Приведены примеры функций достаточно простого вида, которые обладают свойствами финитности, ограниченности и неотрицательности, а их преобразования Фурье нигде не имеют нулей. Предложено использовать данные функции для соответствующей аподизации приемников первичных изображений с целью выполнения необходимого условия функционирования изображающей системы с априорно заданной пространственной разрешающей способностью.

Введение. Во многих случаях необходимо, чтобы используемая для исследований изображающая система (ИС) могла функционировать с априорно заданной пространственной разрешающей способностью (РС). Это, в частности, следует из представленных в [1] результатов взаимосвязи между степенью восприятия объектов (обнаружение, опознавание, идентификация и т. п.) по их изображению, воспроизводимому изображающей системой, и ее разрешающей способностью.

Согласно [2] процесс функционирования многих ИС может быть удовлетворительно описан моделью вида

$$\hat{B}(x, y) [B(x, y) h(x, y) n(x, y)] (x, y), \quad (1)$$

где $B(x, y)$ – исходное (идеальное) изображение; $B(x, y) h(x, y) n(x, y)$ – сформированное (искаженное) изображение; $h(x, y)$ – импульсный отклик приемника изображений (ПИ); $n(x, y)$ – стационарный шум; (x, y) – импульсный отклик корректирующего фильтра; символ « $\hat{}$ » означает двумерную свертку; $\hat{B}(x, y)$ – восстановленное (выходное) изображение.

Из работ [3, 4] следует, что РС ИС, описываемой моделью (1), даже при стремлении спектральной плотности шума к нулю и одновременном оптимальном выборе корректирующего фильтра будет ограничиваться сверху величиной R_0 , равной расстоянию от начала координат (в частотной плоскости) до ближайшего к нему нуля передаточной функции ПИ.

Таким образом, для функционирования ИС, описываемой моделью (1), с заданной РС R необходимо выполнение условия

$$R_0 \leq R. \quad (2)$$

Очевидно, что для произвольно взятого ПИ это условие может нарушаться.

Один из возможных подходов, гарантирующих выполнимость условия (2), может заключаться, на наш взгляд, в предварительной аподизации ПИ таким образом, чтобы преобразование Фурье импульсного отклика аподизированного ПИ, т. е. его передаточная функция, нигде не имело нулей в частотной плоскости. В этом случае согласно [4] величина R_0 будет равна бесконечности.

Из физических соображений (по крайней мере, применительно к приемникам радиационных изображений) импульсный отклик аподизированного ПИ должен удовлетворять свойствам финитности, ограниченности и неотрицательности [5].

В предлагаемой работе приведены примеры функций, обладающих этими свойствами, причем их преобразования Фурье нигде не имеют нулей, а также пример расчета аподизированного ПИ.

Примеры неотрицательных, ограниченных, финитных функций, преобразования Фурье которых не имеют нулей. Приведем (с доказательством) несколько простых примеров таких функций, начав из соображений удобства одномерного варианта.

Пример 1.

$$h_1(x) = \begin{cases} 1 - \exp\left(-\frac{c-a}{b}x\right) & , \quad 0 \leq x \leq b; \\ 0 & \text{в остальных случаях,} \end{cases} \quad (3)$$

где a, b, c – параметры, причем

$$a, b > 0; \quad 0 \leq c \leq a. \quad (4)$$

Очевидно, что функция (3) при условиях (4) является финитной, ограниченной и неотрицательной. Докажем теперь, что ее преобразование Фурье

$$\begin{aligned} \tilde{h}_1(\omega) &= \int_0^b h_1(x) \exp(-i\omega x) dx = \frac{i}{\omega} [\exp(-i\omega b) - 1] \\ &= \frac{b(c-a) - 2i\omega b \exp(-\frac{c-a}{b})}{\omega^2(c-a)^2 + (2\omega b)^2} \{ \exp[-i\omega(c-a) - 2i\omega b] - 1 \} \end{aligned}$$

нигде не имеет нулей.

Так как функция (3) при условиях (4) положительна на промежутке $[0, b]$, то согласно [6] и ее определенный интеграл по отрезку $[0, b]$ также будет положительным, а значит,

$$\tilde{h}_1(0) = \int_0^b h_1(x) dx = \int_0^b h_1(x) dx > 0.$$

Следовательно, нам осталось доказать, что

$$\tilde{h}_1(\xi) \geq 0 \text{ при } \xi \geq 0. \quad (5)$$

Поскольку операция линейного изменения масштаба не влияет на сам факт наличия нулей у функции, то, используя замену

$$\xi = \frac{x}{b},$$

можно свести задачу доказательства неравенства (5) к равносильной ей задаче – доказательству неравенства

$$\tilde{h}_1\left(\frac{x}{b}\right) \geq 0 \text{ при } x \geq 0. \quad (6)$$

Неравенство (6), в свою очередь, будет равносильно неравенству

$$g(x) \geq 0 \text{ при } x \geq 0,$$

справедливость которого мы и докажем. Здесь

$$g(x) = \frac{\sqrt{\frac{a^2}{2} - x^2}}{b} \tilde{h}_1\left(\frac{x}{b}\right)$$

$$= \frac{\sqrt{\frac{a^2}{2} - x^2}}{b} \frac{i[\exp(-ix) - 1]}{2} = \frac{i}{2} \frac{\sqrt{\frac{a^2}{2} - x^2}}{b} \exp(-px) [\exp(-ix) - 1]$$

$$= \frac{1}{\sqrt{\frac{a^2}{2} - x^2}} \left(\frac{a^2}{2} - x^2 \right) \sin(x) \exp(-px) [\exp(-ix) \cos(x) - 1]$$

$$+ 2 \exp(-px) \exp(-ix) \sin(x) - i \left[\left(\frac{a^2}{2} - x^2 \right) (\cos(x) - 1) - \exp(-px) \right]$$

$$\exp(-ix) \sin(x) + 2 \exp(-px) (\exp(-ix) \cos(x) - 1) \Big|, \quad (7)$$

$$p = a; \quad c = a. \quad (8)$$

Из свойств модуля комплексного числа [7, 8] следует

$$g(x) \geq 0 \iff |g(x)|^2 \geq 0.$$

Отсюда, а также из свойства четности модуля одномерного фурье-образа [9] видим, что достаточно доказать справедливость неравенства

$$|g(x)|^2 \geq 0 \text{ при } x \geq 0. \quad (9)$$

При подстановке (7) в (9) и проведении простейших преобразований получим следующее неравенство:

$$2[u^2 - q^2(1 - \exp(-p))(1 - \exp(-p))] - 2 \exp(2p)(\exp(-p) - 1)^2 \geq 2 \cos A [u^2 - q^2(1 - \exp(-p))(1 - \exp(-p))] - 2 \exp(p)(\exp(-p) - 1) \sin A, \quad (10)$$

справедливость которого нам и остается доказать при $\theta = 0$.
Из равенства [10]

$$u \cos A - q \sin A = \sqrt{u^2 - q^2} \sin(A - \theta),$$

где u, q, A – любые действительные числа;

$$\sin \theta = \frac{u}{\sqrt{u^2 - q^2}}; \quad \cos \theta = \frac{q}{\sqrt{u^2 - q^2}},$$

вытекает справедливость неравенства

$$u \cos A - q \sin A \geq \sqrt{u^2 - q^2}.$$

Поэтому для доказательства неравенства (10) нам достаточно доказать справедливость следующего неравенства при $\theta = 0$:

$$2[u^2 - q^2(1 - \exp(-p))(1 - \exp(-p))] - 2 \exp(2p)(\exp(-p) - 1)^2 \geq \{4[u^2 - q^2(1 - \exp(-p))(1 - \exp(-p))]^2 - 4 \exp(2p)(\exp(-p) - 1)^2\}^{1/2}. \quad (11)$$

Из (4) и (8) вытекает положительность обеих частей неравенства (11). Следовательно, неравенство (11) при $\theta = 0$ будет эквивалентно неравенству

$$4 \exp(4p)(\exp(-p) - 1)^4 - 4^4(1 - \exp(-p))(1 - \exp(-p)) \exp(2p)(\exp(-p) - 1)^2 \geq 0, \quad (12)$$

которое получается из неравенства (11) после возведения обеих его частей в квадрат и приведения подобных членов.

Нетрудно убедиться, принимая во внимание (4) и (8), что при $\theta = 0$ первое слагаемое в левой части (12) положительно, а второе – неотрицательно. Следовательно, (12) верно, что и требовалось доказать.

Пример 2.

$$h_2(x) = \begin{cases} \frac{x}{b}, & 0 \leq x \leq b; \\ 0 & \text{в остальных случаях,} \end{cases} \quad (13)$$

где b – параметр, причем

$$b > 0; \quad 0 < x < b. \quad (14)$$

Очевидно, что функция (13) при условиях (14) является неотрицательной, ограниченной и финитной. Доказательство же того, что ее преобразование Фурье

$$\tilde{h}_2(\omega) = \frac{1}{b(2\pi)^2} [i2\pi b \exp(-i2\pi\omega b) - \exp(-i2\pi\omega b) - 1] \frac{i}{2\pi} [\exp(-i2\pi\omega b) - 1]$$

нигде не имеет нулей, аналогично доказательству в примере 1.

Замечание. Пусть M_1 – множество всех одномерных неотрицательных, ограниченных, финитных функций, у которых преобразование Фурье не имеет нулей. По доказанному выше функции (3) и (13) принадлежат множеству M_1 . Между тем, принимая во внимание свойства одномерного преобразования Фурье [7, 9], нетрудно убедиться в следующих свойствах множества M_1 :

- 1) если $H(x) \in M_1$, то и $rH(sx) \in M_1$;
- 2) если $H_1(x), H_2(x) \in M_1$, то и $H_1(x) * H_2(x) \in M_1$.

Здесь r, s – действительные числа, причем $r > 0, s > 0$, * – любое; символ « $*$ » означает одномерную свертку.

Пусть теперь M_2 – множество всех двумерных неотрицательных, ограниченных, финитных функций, у которых преобразование Фурье не имеет нулей. Из свойств двумерного преобразования Фурье [11] следует, что множеству M_2 будут принадлежать, в частности, функции вида

$$D(x, y) = D_1(x)D_2(y), \quad (15)$$

где $D_1(x)$ и $D_2(x)$ – любые функции из множества M_1 .

Пример расчета аподизированного приемника изображений. Предположим, что ИС – это многоканальная сканирующая система цифровой рентгенографии [12, 13], у которой приемниками (детекторами) первичного изображения (радиационного поля за просвечиваемым объектом) являются монокристаллические сцинтилляторы. Предположим также, что все используемые в системе сцинтилляторы идентичны между собой, и поэтому ограничимся рассмотрением аподизации отдельного из них.

Допустим, что до аподизации сцинтиллятор имеет форму параллелепипеда. Тогда для него согласно [14] будет верно соотношение

$$h_0(x, y) = \begin{cases} \frac{1}{\sigma_{\text{сц}} l_0} \exp[-\sigma_{\text{сц}} l_0], & \text{если } 0 \leq x \leq d_x, 0 \leq y \leq d_y; \\ 0 & \text{в остальных случаях.} \end{cases} \quad (16)$$

Здесь $\eta_0(x, y)$ – эффективность регистрации излучения сцинтиллятором до его аподизации; $\mu_{\text{сц}}$ – линейный коэффициент ослабления излучения для материала сцинтиллятора; l_0 – высота сцинтиллятора (его размер в направлении падающего излучения); d_x, d_y – длина и ширина сцинтиллятора соответственно.

После аподизации сцинтиллятора соотношение (16) преобразуется к виду

$$\eta_1(x, y) = \begin{cases} 1 - \exp[-\mu_{\text{сц}} l_0 \eta(x, y)], & \text{если } 0 \leq x \leq d_x, 0 \leq y \leq d_y; \\ 0 & \text{в остальных случаях.} \end{cases} \quad (17)$$

Здесь $\eta_1(x, y)$ – эффективность регистрации излучения сцинтиллятором после его аподизации; $\eta(x, y)$ ($0 \leq \eta(x, y) \leq 1$) – аподизирующая функция для толщины сцинтиллятора (искомая).

Воспользуемся теперь следующим представлением:

$$\eta_1(x, y) = \eta_0(x, y) h_0(x, y), \quad (18)$$

где $h_0(x, y)$ ($0 \leq h_0(x, y) \leq 1$) – искусственно введенная аподизирующая функция для эффективности регистрации излучения сцинтиллятором (подлежит выбору).

Легко убедиться с учетом (16) и (17), что представление (18) будет верно, если между функциями $h_0(x, y)$ и $\eta(x, y)$ выполняется соотношение

$$\eta(x, y) = \frac{1}{\mu_{\text{сц}} l_0} \ln \{1 - [1 - \exp(-\mu_{\text{сц}} l_0)] h_0(x, y)\} \quad (19)$$

при $0 \leq x \leq d_x, 0 \leq y \leq d_y$.

Выберем теперь функцию

$$h_0(x, y) = \frac{H_1(x)}{H_{1\text{max}}} \frac{H_2(y)}{H_{2\text{max}}}, \quad (20)$$

где $H_1(x), H_2(x)$ – некоторые функции из множества M_1 такие, что

$$H_1(x) \geq 0, \text{ если } x \in [0, d_x], \quad (21)$$

$$H_2(y) \geq 0, \text{ если } y \in [0, d_y]; \quad (22)$$

$H_{1\text{max}}, H_{2\text{max}}$ – наибольшие значения функций $H_1(x)$ и $H_2(x)$ соответственно.

При подстановке (16) и (20) в правую часть (18) с учетом (21) и (22) получаем

$$\eta_1(x, y) = [1 - \exp(-\mu_{\text{сц}} l_0)] \frac{H_1(x)}{H_{1\text{max}}} \frac{H_2(y)}{H_{2\text{max}}}. \quad (23)$$

Импульсный отклик аподизированного сцинтиллятора согласно [15] будет равен

$$h_{\text{сц}}(x, y) = 1(x, y)$$

или

$$h_{\text{сц}}(x, y) = [1 - \exp(-\mu_{\text{сц}} l_0)] \frac{H_1(x)}{H_{1\text{max}}} \frac{H_2(y)}{H_{2\text{max}}}, \quad (24)$$

что с учетом (23) есть то же самое.

Поскольку параметры $\mu_{\text{сц}}$ и l_0 положительны, то и множитель $1 - \exp(-\mu_{\text{сц}} l_0)$ также будет положительным. Очевидно также, что и величины $H_{1\text{max}}$ и $H_{2\text{max}}$ положительны. Отсюда в силу свойства 1 множества M_1 и того, что функции $H_1(x)$, $H_2(x)$ выбраны из множества M_1 , следует принадлежность функций $[1 - \exp(-\mu_{\text{сц}} l_0)] H_1(x) / H_{1\text{max}}$, $H_2(x) / H_{2\text{max}}$ также множеству M_1 , а значит, согласно (15) функция (24) будет принадлежать множеству M_2 .

Таким образом, при подстановке (20) в (19) находим окончательно искомую аподизирующую функцию для толщины сцинтиллятора, а именно

$$h(x, y) = \frac{1}{\mu_{\text{сц}} l_0} \ln [1 - \exp(-\mu_{\text{сц}} l_0)] \frac{H_1(x)}{H_{1\text{max}}} \frac{H_2(y)}{H_{2\text{max}}},$$

если $0 \leq x \leq d_x$, $0 \leq y \leq d_y$. В остальных точках с соблюдением условия $0 \leq h(x, y) \leq 1$ функция $h(x, y)$ может быть произвольной.

Аналогично могут быть аподизированы одномерно (в плоскости контролируемого слоя) и сцинтилляционные детекторы, применяемые в системах рентгеновской вычислительной томографии для регистрации интегральных проекций.

Заключение. Приведенные примеры функций могут быть взяты за основу для соответствующей аподизации приемников первичных изображений. Использование таких приемников в структуре изображающих систем позволит реализовать в этих системах необходимое условие их функционирования с априорно заданной пространственной разрешающей способностью.

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Ллойд Дж. Системы тепловидения: Пер. с англ. М.: Мир, 1978.
2. Обработка изображений при помощи цифровых вычислительных машин: Пер. с англ. /Под ред. Г. Эндрюса, Л. Инло. М.: Мир, 1973.
3. Удод В. А. О разрешающей способности // Оптика атмосферы. 1989. 2, № 2. С. 154.
4. Завьялкин Ф. М., Удод В. А. Максимальная разрешающая способность изображающих систем, достигаемая при апостериорной линейной фильтрации изображений // Автометрия. 1992. № 3. С. 75.
5. Федоров Г. А. Радиационная интроскопия: кодирование информации и оптимизация эксперимента. М.: Энергоатомиздат, 1982.

6. Фихтенгольц Г. М. Курс дифференциального и интегрального исчисления. М.: Наука, 1969. Т. 2.
7. Корн Г., Корн Т. Справочник по математике. М.: Наука, 1977.
8. Маркушевич А. И., Маркушевич Л. А. Введение в теорию аналитических функций. М.: Просвещение, 1977.
9. Макс Ж. Методы и техника обработки сигналов при физических измерениях: Пер. с франц. М.: Мир, 1983. Т. 1.
10. Двайт Г. Б. Таблицы интегралов и другие математические формулы. М.: Наука, 1978.
11. Юу Ф. Т. С. Введение в теорию дифракции, обработку информации и голографию: Пер. с англ. М.: Сов. радио, 1979.
12. Недавний О. И., Удод В. А. Современное состояние систем цифровой рентгенографии (обзор) // Дефектоскопия. 2001. № 8. С. 62.
13. Недавний О. И., Удод В. А. Математическая модель многоканальных сканирующих систем цифровой рентгенографии // Контроль. Диагностика. 2002. № 2. С. 27.
14. Горбунов В. И., Щетинин Ю. И. О форме сигнала дефекта в сцинтилляционных гамма-дефектоскопах // Дефектоскопия. 1971. № 6. С. 44.
15. Недавний О. И., Удод В. А. Обобщение зависимости между теньвым радиационным изображением и интенсивностью потока импульсов на выходе сканирующего детектора // Дефектоскопия. 2000. № 6. С. 88.

Томский государственный университет,
E-mail: udod@ef.tsu.ru

Поступила в редакцию
22 марта 2004 г.