

Math-Net.Ru

Общероссийский математический портал

А. С. Горшков, Обобщенная система линейных алгоритмов цифровой обработки информации, *Докл. РАН*, 1994, том 336, номер 5, 605–609

Использование Общероссийского математического портала Math-Net.Ru подразумевает, что вы прочитали и согласны с пользовательским соглашением  
<http://www.mathnet.ru/rus/agreement>

Параметры загрузки:

IP: 18.97.9.169

11 февраля 2025 г., 11:53:42



УДК 681.3.06

## ОБОБЩЕННАЯ СИСТЕМА ЛИНЕЙНЫХ АЛГОРИТМОВ ЦИФРОВОЙ ОБРАБОТКИ ИНФОРМАЦИИ

© 1994 г. А. С. Горшков

Представлено академиком О.М. Белоцерковским 01.07.93 г.

Поступило 02.07.93 г.

1. Известные линейные вычислительные методы, лежащие в основе алгоритмов цифровой обработки информации, представляют собой главным образом умножение вектора данных на матрицу линейной системы [1 - 4]. Для случая линейных инвариантных к сдвигу систем матрица системы приобретает циркулянтный вид, и умножение на такую матрицу сводится к операции свертки с фильтрующей функцией. Далее оказывается возможным заменить свертку парой ортогональных преобразований, что упрощает структуру вычислительных операций.

Данная структура линейной обработки информации может быть обобщена на основе теоретико-числовых подходов [1, 3, 5] и теории атомарных функций [6 - 12], что позволяет существенно расширить возможности класса линейных алгоритмов. Представленная в настоящей работе система линейных вычислительных методов ориентирована на наиболее полное использование возможностей цифровых устройств обработки, а также оптимизацию их архитектуры.

2. Естественным объектом из класса элементарных функций, отвечающим описанию линейной системы, является полином (линейная суперпозиция степеней или просто степенной ряд) некоторого порядка  $N - 1$ , заданный над некоторым числовым полем  $F$  [1]:

$$P_{N-1}(z) = \sum_{n=0}^{N-1} a(n)z^n \quad (1)$$

(коэффициенты являются элементами поля  $F$ :  $a(n) \in F$  и  $a(N-1) \neq 0$ ).

При суммировании двух полиномов их одноименные коэффициенты складываются:

$$\begin{aligned} P_{N-1}(z) + Q_{N-1}(z) &= \sum_{n=0}^{N-1} a(n)z^n + \sum_{n=0}^{N-1} b(n)z^n = \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} (a(n) + b(n))z^n. \end{aligned} \quad (2)$$

При перемножении полиномов имеет место свертка их коэффициентов:

$$\begin{aligned} P_{N-1}(z) \cdot Q_{N-1}(z) &= \left[ \sum_{n=0}^{N-1} a(n) \cdot z^n \right] \cdot \left[ \sum_{n=0}^{N-1} b(n)z^n \right] = \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} [a(n) * b(n)]z^n, \end{aligned} \quad (3)$$

где символ  $*$  обозначает операцию свертки.

Если произведение полиномов выполняется по  $\text{mod}(z^N - 1)$ , то свертка является циклической.

Линейная свертка описывает поведение линейных инвариантных к сдвигу систем (линейных фильтров) [1, 2]:

$$g(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} f(k)h(n-k), \quad (4)$$

где  $f(n)$  – входной сигнал,  $g(n)$  – выходной отклик,  $h(n)$  – фильтрующая функция (импульсный отклик) линейной системы.

Алгоритм вычисления дискретной свертки основывается на прямом поточечном перемножении полиномов и сводится к следующим трем последовательным операциям [1, 3]:

1) вычисление значений полиномов  $P_{N-1}(z)$  и  $Q_{N-1}(z)$  в точках некоторого контура  $z(t)$  в выбранном числовом множестве,

2) перемножение значений полиномов в одинаковых точках,

3) определение коэффициентов результирующего полинома по его отсчетам на контуре  $z(t)$ .

В качестве числового множества и контура в нем обычно выбираются [1, 4, 5]:

1) множество действительных комплексных чисел, в котором  $z(t)$  – разомкнутый контур (в линейной свертке), например,  $z = x$  (действительная ось, алгебраический полином) или  $z = \exp(x)$ ;  $z(t)$  – замкнутый контур ( $z$ -преобразование, циклическая свертка), например,  $z = \exp(jx)$  (единичная окружность, тригонометрический полином или ряд Фурье);

2) множество целых положительных чисел, ограниченных сверху модулем  $q$  (конечное кольцо или поле), аналогом контура  $z(i)$  является циклическая подгруппа по умножению  $\{\alpha^n \bmod q\}$ .

Последний этап задачи фильтрации совпадает с задачей линейной интерполяции: необходимо найти последовательность коэффициентов  $\{F(k)\}$  интерполяционного полинома  $P_{N-1}(z)$

$$f(x) = \sum_{k=0}^{N-1} F(k)z^k, \quad (5)$$

значения которого в заданной последовательности  $N$  точек  $z(n)$  совпадают с отсчетами исходной последовательности  $\{f(n)\}$ :

$$f(n) = \sum_{k=0}^{N-1} F(k)z^k(n). \quad (6)$$

К числу наиболее известных методов интерполяции относятся следующие [1]:

интерполяционный алгебраический полином Лагранжа (а также эквивалентные ему Бесселя, Гаусса, Ньютона, Стирлинга, Эверетта)

$$f(x) = \sum_{k=0}^{N-1} \left( \prod_{\substack{i=0 \\ i \neq k}}^{N-1} \frac{x - x(i)}{x(k) - x(i)} \right) f(k); \quad (7)$$

сплайн-методы (кусочные алгебраические полиномы);

тригонометрический полином (ряд Фурье, коэффициенты вычисляются с помощью дискретного преобразования Фурье (ДПФ));

теорема Котельникова (критерий Найквиста-Шеннона)

$$f(x) = \sum_{k=0}^{N-1} f(k) \operatorname{sinc}[\pi(x-k)] \quad (8)$$

(здесь  $\operatorname{sinc}(x) = \sin(x)/x$ ).

Указанные методы носят частный характер и имеют те или иные недостатки. Более общий и более эффективный подход обеспечивается теорией атомарных функций, согласно которой интерполяционный полином определенного типа реализуется в виде свертки с финитной фильтрующей функцией.

3. Атомарные (финитные бесконечно дифференцируемые) функции [6, 7] представляют собой сверточные разложения решений линейных однородных дифференциальных уравнений:

$$f(x) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} C(k)\varphi(x-k), \quad (9)$$

где

$$L[f(x)] = 0 \quad (10)$$

( $L = \sum_{k=0}^N A(k) \frac{d^k}{dx^k}$  — линейный дифференциальный оператор), вследствие чего удовлетворяют дифференциально-сдвиговым уравнениям вида

$$L\varphi(x/a) = \sum_{k=-M}^M c(k)\varphi(x-k), \quad |a| > 1. \quad (11)$$

В зависимости от вида и кратности  $K(m)$  корней  $\lambda_m$  характеристического уравнения, отвечающего (10),

$$\sum_{k=0}^N A(k)\lambda^k = 0 \quad (12)$$

общее решение (10) имеет вид

$$f(x) = \sum_{m=0}^{M-1} \left[ e^{\lambda_m x} \sum_{k=0}^{K(m)-1} C(k)x^k \right]. \quad (13)$$

Можно выделить три следующих частных случая:

1)  $A(N) = 1, A(k) \equiv 0$  ( $k = 0, \dots, (N-1)$ ), так что (13) имеет вид алгебраического полинома  $(N-1)$ -го порядка  $P_{N-1}(x)$ .

2) Все корни (12) действительные и различные; (13) является экспоненциальным полиномом  $P_{N-1}(\exp(x))$ .

3) Все корни уравнения (10) чисто мнимые ( $\lambda_k = jk$ ); (13) является рядом Фурье:

$$f(x) = P_{N-1}(e^{jx}) = \sum_{k=0}^{N-1} C(k)e^{jkx}. \quad (14)$$

Соответствующим образом образуются три важнейших семейства атомарных функций. Наиболее простой и важной среди атомарных функций является функция  $\operatorname{ur}(x)$  [6]:

$$\operatorname{ur}(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} e^{jux} \prod_{k=1}^{\infty} \operatorname{sinc}(u \cdot 2^{-k}) du, \quad (15)$$

удовлетворяющая уравнению типа (11)

$$\operatorname{ur}'(x/2) = 2\operatorname{ur}(x+1) - 2\operatorname{ur}(x-1). \quad (16)$$

Все основные атомарные функции получены на основе функции  $\operatorname{ur}(x)$ . Следующая атомарная функция обеспечивает разложение алгебраических полиномов

$$\begin{aligned} \text{fup}_N(x) &= \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} e^{jux} \text{sinc}^N(u/2) \prod_{k=1}^{\infty} \text{sinc}(u \cdot 2^{-k}) du, \end{aligned} \quad (17)$$

$$P_N(x) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} C(k) \text{fup}_N(x-k). \quad (18)$$

Атомарная функция  $\text{eup}_a(x)$  обеспечивает разложение показательной функции  $a^x$ :

$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} a^k \text{eup}_a(x-k) = a^x \text{eup}_a(0), \quad (19)$$

где

$$\begin{aligned} \text{eup}_a(0) &= F(j \ln(a)/2) = \\ &= \prod_{k=1}^{\infty} \frac{\text{shc}[(\ln(a)/2)(1+2^{-k})]}{\text{shc}[\ln(a)/2]}, \end{aligned} \quad (20)$$

$$\text{eup}_a(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} e^{jux} \prod_{k=1}^{\infty} \frac{\text{shc}[\ln(a)/2 - ju/2^k]}{\text{shc}[\ln(a)/2]} du \quad (21)$$

(введено обозначение  $\text{shc}(x) = \text{sh}(x)/x$ ).

Разложение экспоненциальных полиномов  $N$ -го порядка достигается с помощью атомарных функций:

$$\begin{aligned} \text{fxp}_N(x) &= \frac{1}{2\pi} \times \\ &\times \int_{-\infty}^{+\infty} e^{jux} \prod_{k=1}^{\infty} \left[ \text{sinc}(u \cdot 2^{-k}) \prod_{n=1}^N \frac{\text{shc}[n/2 - ju/2^k]}{\text{shc}(n/2)} \right] du, \end{aligned} \quad (22)$$

$$\begin{aligned} \text{fxh}_N(x) &= \frac{1}{\pi} \int_0^{\infty} \cos(ux) \prod_{k=0}^{\infty} \left\{ \text{sinc}(u \cdot 2^{-k-1}) \times \right. \\ &\times \left. \prod_{n=1}^N \frac{\text{ch}(n) - \cos(u \cdot 2^{-k})}{[\text{ch}(n) - 1](1 + u^2 \cdot 2^{-2k}/n^2)} \right\} du. \end{aligned} \quad (23)$$

Тогда имеем

$$P_N(e^x) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} C(k) \text{fxp}_N(x-k), \quad (24)$$

$$P_N(e^x) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} D(k) \text{fxh}_N(x-k). \quad (25)$$

Семейство атомарных гармонических функций возникает при формальной замене  $a^x \rightarrow e^{j2\pi\alpha x}$ . Так, для функции

$$\text{tup}_\alpha(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} e^{jux} \prod_{k=1}^{\infty} \frac{\text{sinc}(\pi\alpha - u \cdot 2^{-k})}{\text{sinc}(\pi\alpha)} du \quad (26)$$

(здесь  $\text{sinc}(x) = \text{shc}(jx)$ ) имеем:

$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} e^{j2\pi\alpha k} \text{tup}_\alpha(x-k) = \text{tup}_\alpha(0) e^{j \cdot 2\pi\alpha x}, \quad (27)$$

где

$$\text{tup}_\alpha(0) = F(-\pi\alpha) = \prod_{k=1}^{\infty} \frac{\text{sinc}[\pi\alpha(1+2^{-k})]}{\text{sinc}(\pi\alpha)}. \quad (28)$$

Соответственно разложение  $N$ -точечных рядов Фурье обеспечивается функциями

$$\text{ftr}_{N-1}(x) = \frac{1}{2\pi} \times$$

$$\times \int_{-\infty}^{+\infty} e^{jux} \prod_{k=1}^{\infty} \left\{ \text{sinc}(u \cdot 2^{-k}) \prod_{n=1}^{N-1} \frac{\text{sinc}[\pi n/N - u/2^k]}{\text{sinc}(\pi n/N)} \right\} du, \quad (29)$$

$$\text{fsc}_{N-1}(x) = \frac{1}{\pi} \int_0^{\infty} \cos(ux) \prod_{k=1}^{\infty} \left\{ \text{sinc}(u2^{-k}) \times$$

$$\times \prod_{n=1}^{N-1} \frac{\cos(u \cdot 2^{-k+1}) - \cos(2\pi n/N)}{[1 - \cos(2\pi n/N)] \cdot \left[ 1 - \frac{u^2 N^2}{\pi^2 n^2 \cdot 2^{2k}} \right]} \right\} du, \quad (30)$$

для которых

$$P_{N-1}(e^{j \cdot 2\pi x/N}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} C(k) \text{ftr}_{N-1}(x-k), \quad (31)$$

$$P_{N-1}(e^{j \cdot 2\pi x/N}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} D(k) \text{fsc}_{N-1}(x-k). \quad (32)$$

4. Таким образом, обобщенная система линейных методов построена на основе дуализма операций свертки и суммирования степенных рядов (полиномов), что может быть представлено с помощью схемы согласно рис. 1.

Операция свертки реализуется на основе перемножения полиномов, которые являются решениями линейных однородных дифференциальных уравнений. В свою очередь полиномы этого типа могут быть разложены в свертки с атомарными функциями, что реализует решение задачи интерполяции дискретных последовательностей коэф-

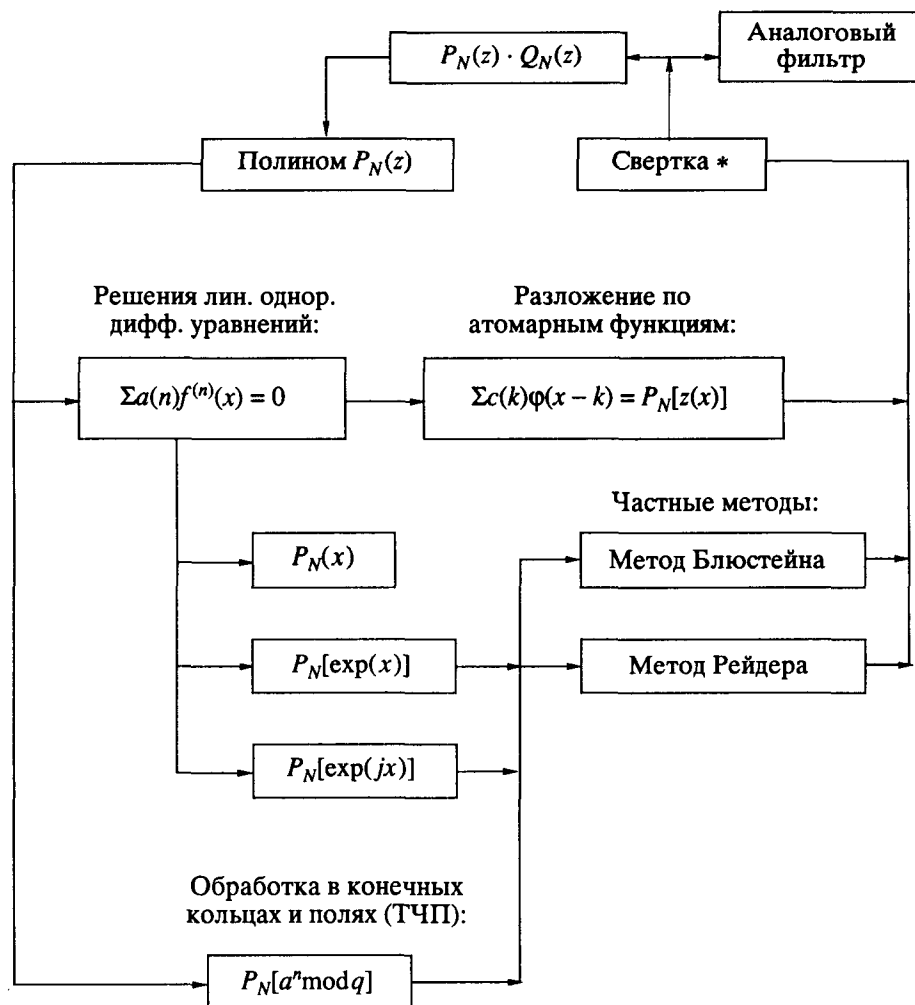


Рис. 1.

фициентов разложения финитными бесконечно дифференцируемыми функциями. По виду такое разложение аналогично ряду Котельникова (8), поэтому может быть реализовано посредством аналогового фильтра, имеющего импульсную характеристику в виде соответствующей атомарной функции.

Для повышения производительности при вычислении сверток наибольшую эффективность обеспечивает теоретико-числовое преобразование Ферма, система арифметических операций для которого позволяет усовершенствовать в целом методику вычислений в двоичном коде с фиксированной запятой [1 - 3, 5, 8 - 10]. Учитывая, что операции с числами в коде с плавающей запятой сводятся к обработке мантиссы и порядка как чисел с фиксированной запятой, предложенный подход можно использовать для оптимизации системы операций и архитектуры цифровых вычислительных систем.

В схеме также отражены два частных способа замены полиномов экспоненциального типа свертками – метод Блюстейна и метод Рейдера, заключающиеся в преобразовании произведения индексов в разность с помощью формулы разности квадратов или логарифмирования–потенцирования [1, 3].

5. Предложенная и обоснованная в настоящей работе методика построения вычислительных процессов и структур в рамках линейных операций позволяет значительно усовершенствовать операционные системы и архитектуру современных вычислительных машин, обеспечивая повышенную точность и скорость вычислений.

#### СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Макклеллан Дж.Х., Рейдер Ч.М. Применение теории чисел в цифровой обработке сигналов. М.: Радио и связь, 1983.
2. Рабинер Л., Гоулд Б. Теория и применение цифровой обработки сигналов. М.: Мир, 1978.

3. Блейхут Р. Быстрые алгоритмы цифровой обработки сигналов. М.: Мир, 1988.
4. Каппелини В., Константинодис А. Дж., Эмилиани П. Цифровые фильтры и их применение. М.: Энергоатомиздат, 1983.
5. Вариченко Л. В. и др. Абстрактные алгебры в цифровой обработке сигналов. Киев: Наук. думка, 1986.
6. Рвачев В. Л., Рвачев В. А. Неклассические методы теории приближений в краевых задачах. Киев: Наук. думка, 1979.
7. Горшков А. С., Кравченко В. Ф., Рвачев В. А., Рвачев В. Л. // ДАН. 1991. Т. 319. № 2. С. 347 - 351.
8. Горшков А. С., Кравченко В. Ф., Рвачев В. А., Рвачев В. Л. // ДАН. 1991. Т. 320. № 2. С. 303 - 306.
9. Горшков А. С., Кравченко В. Ф., Рвачев В. А., Рвачев В. Л. // ДАН. 1991. Т. 320. № 3. С. 577 - 580.
10. Горшков А. С., Кравченко В. Ф. // ДАН. 1991. Т. 320. № 4. С. 835 - 838.
11. Горшков А. С., Кравченко В. Ф., Рвачев В. А., Рвачев В. Л. // ДАН. 1991. Т. 321. № 4. С. 697 - 700.
12. Горшков А. С., Кравченко В. Ф., Рвачев В. А., Рвачев В. Л. // ДАН. 1991. Т. 321. № 5. С. 914 - 918.