

Тема : Дискретное преобразование Фурье

1⁰. Аналог разложения в ряд Фурье функции, известной лишь в конечном числе узлов. 2⁰. Система для коэффициентов разложения в покомпонентном и матричном виде, ее симметризация. 3⁰. Лемма об ортогональности базисных функций в дискретном скалярном произведении. Определение прямого и обратного дискретного преобразования Фурье. 4⁰. Расчетные формулы для быстрого преобразования Фурье. Подсчет и сравнение количества арифметических операций. 5⁰. Задача тригонометрической интерполяции и ее чувствительность к погрешностям в исходных данных.

1⁰. В приложениях широко используются различные варианты важной операции математического анализа — преобразования Фурье функций непрерывного аргумента. Не менее часто применяется представление непрерывных и периодических функций в виде сходящихся тригонометрических рядов.

Как известно, всякая непрерывно дифференцируемая периодическая с периодом 1

функция $f = f(x)$ представима сходящимся рядом Фурье в комплексной форме:

$$f(x) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \alpha_k e^{i2\pi kx}. \quad (FS)$$

Символ i в степени экспоненты — это, как обычно, мнимая единица.

Коэффициенты разложения (***FS***) вычисля-

ются по следующим формулам:

$$\alpha_k = \int_0^1 f(x) e^{-i2\pi kx} dx, \quad (CF)$$

где $k = 0, \pm 1, \pm 2, \pm 3, \dots$

Однако, функция $f = f(x)$ зачастую бывает известна лишь в конечном числе точек отрезка $[0, 1]$. В этом случае нет возможности вычислить последовательность инте-

графов (CF) точно и вместо формул (FS) и (CF) предлагается использовать некоторый их аналог.

Предполагаем далее, что значения $f = f(x)$ известны в равноотстоящих узлах

$$x_j = \frac{j}{N}, \quad j = 0, 1, 2, \dots, N - 1.$$

В этом случае аналогом разложения в ряд Фурье (*FS*) служат следующие равенства:

$$f(x_j) = \sum_{k=0}^{N-1} a_k e^{2\pi k \frac{j}{N} i}, \quad 0 \leq j < N. \quad (SDF)$$

Отметим, что разложение (*SDF*) справедливо тогда и только тогда, когда тригономет-

рический полином

$$S_N(x) = \sum_{k=0}^{N-1} a_k e^{i2\pi kx} \quad (TP_N)$$

интерполирует функцию $f(x)$ на отрезке $[0, 1]$ по ее значениям в узлах x_j , $0 \leq j < N$. Возникает вопрос о том, как найти коэффициенты a_k , $k = 0, 1, \dots, N-1$, этого интерполяционного полинома, или, что то же самое, коэффициенты разложения (SDF).

2⁰. Сформулируем возникшую вспомогательную задачу о коэффициентах разложения (*SDF*).

Задача (DDF). *Найти по известным значениям функции в узлах*

$$f_j = f(x_j), \quad j = 0, 1, \dots, N - 1,$$

*коэффициенты $(a_0, a_1, \dots, a_{N-1})$ разложения в сумму (*SDF*).*

Введем следующие необходимые для решения задачи (DDF) обозначения:

$$\varphi_k(x) \equiv e^{i2\pi kx}, \quad k = 0, 1, 2, \dots, N - 1.$$

Сопутствующий задаче тригонометрический полином имеет вид линейной комбинации

$$S_N(x) = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \varphi_k(x).$$

Условия (***SDF***) при этом записываются в виде системы линейных уравнений относительно неизвестных $(a_0, a_1, \dots, a_{N-1})$ в следующем покомпонентном виде:

[illegible]

В матричной формулировке эта система принимает следующий вид:

$$P\vec{a} = \vec{f}. \quad (SDF')$$

Квадратная матрица P в этой записи задается равенством

$$P = \begin{bmatrix} \varphi_0(x_0) & \varphi_1(x_0) & \cdots & \varphi_{N-1}(x_0) \\ \varphi_0(x_1) & \varphi_1(x_1) & \cdots & \varphi_{N-1}(x_1) \\ \varphi_0(x_2) & \varphi_1(x_2) & \cdots & \varphi_{N-1}(x_2) \\ \vdots & \vdots & \cdots & \vdots \\ \varphi_0(x_{N-1}) & \varphi_1(x_{N-1}) & \cdots & \varphi_{N-1}(x_{N-1}) \end{bmatrix},$$

вектор-столбец неизвестных \vec{a} покомпонентно записывается следующим образом

$$\vec{a} = \uparrow (a_0, a_1, a_2, \dots, a_{N-1}),$$

а вектор-столбец правой части имеет вид

$$\vec{f} = \uparrow (f_0, f_1, f_2, \dots, f_{N-1}).$$

Вместе с матрицей P с комплексными элементами рассмотрим ей сопряженную P^* , которая получается транспонированием P и

взятием сопряженных к ее элементам комплексных чисел. Умножив систему (SDF') слева на P^* , получим

$$P^*P\vec{a} = P^*\vec{f}. \quad (SDF'')$$

Произведение $P^*P \equiv \Gamma = (\gamma_{jk})$ представляет собой матрицу Грама для функций

$$\varphi_0, \varphi_1, \dots, \varphi_{N-1}.$$

В поэлементном виде матрица $\Gamma = P^*P$ записывается следующим образом:

$$\begin{pmatrix} (\varphi_0, \varphi_0) & (\varphi_1, \varphi_0) & \cdots & (\varphi_{N-1}, \varphi_0) \\ (\varphi_0, \varphi_1) & (\varphi_1, \varphi_1) & \cdots & (\varphi_{N-1}, \varphi_1) \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ (\varphi_0, \varphi_{N-1}) & (\varphi_1, \varphi_{N-1}) & \cdots & (\varphi_{N-1}, \varphi_{N-1}) \end{pmatrix}.$$

Символ (φ_k, φ_j) здесь обозначает следующее

скалярное произведение:

$$(\gamma_{jk}) = (\varphi_k, \varphi_j) = \sum_{i=0}^{N-1} \varphi_k(x_i) \overline{\varphi_j(x_i)}.$$

Сосчитаем элементы γ_{jk} точно.

Лемма. *Справедливы равенства*

$$(\varphi_k, \varphi_j) = N\delta_k^j = \begin{cases} 0, & j \neq k, \\ N, & j = k, \end{cases}$$

где $0 \leq k < N$, $0 \leq j < N$.

Доказательство. Пусть $\omega = e^{\frac{2\pi i}{N}} \equiv \exp\{\frac{2\pi i}{N}\}$.

Тогда

$$(\varphi_k, \varphi_j) = \sum_{l=0}^{N-1} \varphi_k(x_l) \overline{\varphi_j(x_l)} =$$

$$= \sum_{l=0}^{N-1} \omega^{kl} \omega^{-jl} = \sum_{l=0}^{N-1} [\omega^{(k-j)}]^l.$$

Если $k = j$, то $\omega^{(k-j)} = \omega^0 = 1$.

Следовательно, справедливо равенство

$$(\varphi_k, \varphi_k) = \sum_{l=0}^{N-1} (1) = N.$$

Если же $k \neq j$, то комплексное число $q = \omega^{k-j}$ не равно 1.

Поэтому справедливы равенства

$$(\varphi_k, \varphi_j) = \sum_{l=0}^{N-1} q^l = \frac{1 - q^N}{1 - q} = \frac{1 - \omega^{(k-j)N}}{1 - q}.$$

Воспользуемся здесь соотношением

$$\omega^N = \left(e^{\frac{2\pi i}{N}}\right)^N = e^{2\pi i} = 1$$

и в результате получим

$$(\varphi_k, \varphi_j) = \frac{1 - (\omega^N)^{(k-j)}}{1 - q} = \frac{1 - 1}{1 - q} = 0.$$

Таким образом, функции $\varphi_0, \varphi_1, \dots, \varphi_{N-1}$ ортогональны на конечном множестве точек x_0, x_1, \dots, x_{N-1} . □

Матрица Грама Γ ортогональных на конечном множестве точек x_0, x_1, \dots, x_{N-1} функций $\varphi_0, \varphi_1, \dots, \varphi_{N-1}$ диагональна и имеет вид

$$\Gamma = \begin{bmatrix} N & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & N & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & N & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & N \end{bmatrix} ; \quad \det \Gamma = N^N.$$

Система (***SDF''***) при этом записывается в виде следующих равенств

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{l=0}^{N-1} f_l e^{-\frac{2\pi kl}{N}i}, \quad 0 \leq k < N.$$

Воспользовавшись обозначением $\omega = e^{\frac{2\pi}{N}i}$ перепишем эти равенства в виде

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{l=0}^{N-1} f_l \omega^{-kl}, \quad 0 \leq k < N.$$

Вместе с системой (***SDF''***) получаем следующий “парный” вариант задачи о дискретизации преобразования Фурье:

$$f(x_j) = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \omega^{kj}, \quad 0 \leq j < N, \quad (IDF)$$

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{l=0}^{N-1} f(x_l) \omega^{-kl}, \quad 0 \leq k < N. \quad (DDF)$$

Операцию преобразования по формулам (***DDF***)

заданного вектора

$$\overrightarrow{f_N} = (f_0, f_1, f_2, \dots, f_{N-1})$$

в итоговый вектор коэффициентов

$$\overrightarrow{a_N} = (a_0, a_1, \dots, a_{N-1})$$

называют *прямым дискретным преобразованием Фурье*.

Операцию же по формулам (*IDF*), переводящую вектор коэффициентов $\overrightarrow{a_N}$ в вектор

узловых значений \vec{f}_N , называют *обратным дискретным преобразованием Фурье*.

3⁰. Предположим, что $\omega = e^{\frac{2\pi i}{N}}$ и все комплексные величины

$$\omega^{-kj}, \quad \text{где} \quad 0 \leq k \leq N-1, \quad 0 \leq j \leq N-1,$$

вычислены заранее. Тогда легко найти и сопряженные к ω^{-kj} числа ω^{kj} .

При этом чтобы вычислить по формулам (*DDF*) все компоненты вектора

$$(a_0, a_1, a_2, \dots, a_{N-1}) \equiv \overrightarrow{a_N}$$

требуется выполнить N^2 элементарных операций, состоящих в перемножении двух комплексных чисел с последующим сложением с предыдущим сохраненным результатом.

Оказывается, что если натуральное N не является простым, то количество элементарных операций, необходимых для реализации формул (***DDF***) и (***IDF***), можно существенно уменьшить, особенно для больших N .

Поясним, как это сделать на примере вычислений по формулам (***IDF***).

Если рассматривать формулы (*DDF*), то все аналогично, с той лишь разницей, что вместо ω следует использовать число $\omega^{-1} = \bar{\omega}$.

Разложим N на множители $N = N_1 N_2$, где N_1 и N_2 — натуральные, $N_1 \geq 2$, $N_2 \geq 2$. Таким образом, необходимо, чтобы $N \geq 4$.

Затем индекс j , $0 \leq j < N$, в равенстве (*IDF*) разделим на N_1 с остатком, получив равен-

СТВО ВИДА

$$j = j_1 N_1 + j_0, \quad \text{где} \quad 0 \leq j_0 < N_1.$$

Здесь j_1 — это целая часть отношения j/N_1 .

Ясно, что $0 \leq j_1 < N_2$.

Аналогично, разделив индекс k в правой части равенства (*IDF*) с остатком на N_2 , получим равенство

$$k = k_1 N_2 + k_0, \quad \text{где} \quad 0 \leq k_0 < N_2,$$

а целая часть k_1 отношения k/N_2 удовлетворяет условию $0 \leq k_1 < N_1$.

Равенство $k = k_1 N_2 + k_0$ задает взаимно однозначное отображение между индексами k из отрезка $0 \leq k \leq N - 1$ и парами индексов (k_0, k_1) , где $0 \leq k_0 \leq N_2 - 1$ и $0 \leq k_1 \leq N_1 - 1$.

Учитывая это, разобьем сумму по k в фор-

муле (*IDF*) на повторную сумму по k_0 и k_1 :

$$\sum_{k=0}^{N-1} a_k \omega^{kj} = \sum_{k_0=0}^{N_2-1} \sum_{k_1=0}^{N_1-1} a_k \omega^{kj}.$$

Учитывая еще, что

$$kj = k_1 j_1 N + k_1 j_0 N_2 + k_0 j \quad \text{и} \quad \omega^{k_1 j_1 N} = 1,$$

получаем промежуточное равенство

$$\omega^{kj} = \omega^{k_1 j_1 N} \cdot \omega^{k_1 j_0 N_2} \cdot \omega^{k_0 j} = \omega^{k_1 j_0 N_2} \omega^{k_0 j}.$$

Далее, подставляя этот результат в формулу (*IDF*), получаем

$$f(x_j) = \sum_{k_0=0}^{N_2-1} \left(\sum_{k_1=0}^{N_1-1} a_{k_1 N_2 + k_0} \omega^{k_1 j_0 N_2} \right) \omega^{k_0 j},$$

$$f(x_j) = \sum_{k_0=0}^{N_2-1} \tilde{a}(k_0, j_0) \omega^{k_0 j}. \quad (IDF')$$

Здесь через $\tilde{a}(k_0, j_0)$ обозначена сумма

$$\tilde{a}(k_0, j_0) = \sum_{k_1=0}^{N_1-1} a_{k_1 N_2 + k_0} \omega^{k_1 j_0 N_2}. \quad (IDF'')$$

Для того чтобы найти по этой формуле элемент $\tilde{a}(k_0, j_0)$ требуется выполнить N_1 умножение пары комплексных чисел с последующим сложением с предыдущим результатом.

В матрице $\tilde{A} = (\tilde{a}(k_0, j_0))$, где $0 \leq k_0 \leq N_2 - 1$

и $0 \leq j_0 \leq N_1 - 1$, содержится $N_2 \times N_1 = N$ комплексных чисел.

Таким образом, для вычисления всех элементов матрицы \tilde{A} всего требуется выполнить $N \cdot N_1$ элементарных операций.

Вычислив \tilde{A} , подставим результат в равенство (*IDF'*) и выполним еще $N \cdot N_2$ элементарных операций.

Таким образом, общее число необходимых для реализации расчетных формул (*IDF*) элементарных операций при выбранном подходе задается равенством

$$N \cdot N_1 + N \cdot N_2 = N(N_1 + N_2) < N \cdot N = N^2 \text{ при } N > 4.$$

Выигрыш в количестве операций достигается при этом благодаря возможности выделить группы однотипных слагаемых $\tilde{a}(k_0, j_0)$,

которые используются для вычисления значений $f(x_j)$ при всех допустимых значениях j , $0 \leq j \leq N-1$. Но сами величины $\tilde{a}(k_0, j_0)$ при этом вычисляются лишь однажды.

4⁰. Описанная только что идея преобразования расчетных формул развита в алгоритмах быстрого дискретного преобразования Фурье (БПФ).

Если $N = N_1 \cdot N_2 \cdot N_3 \cdot \dots \cdot N_m$, где $N_s \geq 2$, то с помощью БПФ дискретное преобразование Фурье выполняется за

$$N \cdot (N_1 + N_2 + N_3 + \dots + N_m)$$

элементарных операций.

Особенно эффективно этот алгоритм работает в случае, когда число N является степенью числа 2, то есть если $N = 2^m$. В этом

случае вместо N^2 элементарных операций требуется выполнить лишь $2N \log_2 N$ таких операций.

К примеру, если $N = 1024 = 2^{10}$, то БПФ ускоряет вычисление дискретного преобразования Фурье в $\frac{N}{2} \log_2 N = \frac{1024}{20} = 50$ раз.

Отметим, что и в случае, когда N не является степенью двойки, существует возмож-

ность выполнения БПФ за $O(N \log_2 N)$ элементарных операций.

Внедрение алгоритма БПФ в практику вычислений революционным образом изменило многие области, связанные с обработкой цифровой информации.

Разложение (*IDF*) часто записывают в эк-

вивалентном, но симметричном, виде

$$f(x_j) = \sum_{-\frac{N}{2} < k \leq \frac{N}{2}} a_k \exp \{2\pi k x_j i\},$$

которому соответствует интерполяция следующим тригонометрическим полиномом

$$\widetilde{S_N}(x) = \sum_{-\frac{N}{2} < k \leq \frac{N}{2}} a_k \exp \{2\pi k x i\}.$$

Здесь коэффициенты a_k по-прежнему зада-

ются формулой

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{l=0}^{N-1} f(x_l) \omega^{-kl}, \quad -\frac{N}{2} < k \leq \frac{N}{2}.$$

Отметим, что интерполяционные тригонометрические полиномы $S_N(x)$ и $\widetilde{S}_N(x)$, хотя и совпадают в узлах x_j , но при этом существенно разнятся в других, не узловых точках.

Для интерполяции значений $f(x)$ предпочтительней оказывается полином $\widetilde{S}_N(x)$.

5⁰. Рассмотрим коротко задачу о погрешности интерполяции функции $f(x)$, заданной в точках

$$0 \leq x_0 < x_1 < x_2 < \dots < x_{N-1} \leq 1$$

тригонометрическим полиномом

$$\widetilde{S}_N(x) = \sum_{-\frac{N}{2} < k \leq \frac{N}{2}} a_k \exp \{2\pi k x i\},$$

где

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{l=0}^{N-1} f(x_l) \omega^{-kl}, \quad -\frac{N}{2} < k \leq \frac{N}{2}.$$

К этой интерполяционной задаче приводится типичная в радиотехнике задача о триго-

нометрической интерполяции периодического сигнала.

Если функция $f(x)$ является гладкой и периодической с периодом 1, то есть серьезные основания рассчитывать на выполнение приближенного равенства

$$f(x) \approx \widetilde{S}_N(x)$$

для всех значений x из отрезка $[0, 1]$.

Важен вопрос о чувствительности полинома $\widetilde{S}_N(x)$ к погрешностям в исходных данных.

Пусть известно, что значения $f_j = f(x_j)$ интерполируемой функции задаются с погрешностями ε_j , то есть известен некоторый вектор

$$y^* = (y_0^*, y_1^*, \dots, y_{N-1}^*),$$

удовлетворяющий условию

$$|y_j^* - f_j| = \varepsilon_j, \quad j = 0, 1, \dots, N - 1,$$

причем для каждого допустимого индекса j
выполняется оценка

$$|\varepsilon_j| \leq \overline{\Delta}(y^*) = \max_{0 \leq k \leq N-1} |y_k^* - f_k|.$$

Вычисленный по возмущенным узловым зна-

чениям y_j^* , $j = 0, 1, \dots, N - 1$, полином

$$\widetilde{S_N^*}(x) = \sum_{-\frac{N}{2} < k \leq \frac{N}{2}} a_k^* \exp \{2\pi k x i\},$$

где

$$a_k^* = \frac{1}{N} \sum_{l=0}^{N-1} y_l^* \omega^{-kl}, \quad -\frac{N}{2} < k \leq \frac{N}{2},$$

отклоняется от полинома $\widetilde{S_N}(x)$, то есть содержит некоторую погрешность. Для этой

погрешности справедлива оценка

$$\max_{x \in [0,1]} |\widetilde{S_N^*}(x) - \widetilde{S_N}(x)| \leq \widetilde{\Lambda_N} \cdot \overline{\Delta}(y^*).$$

Постоянная $\widetilde{\Lambda_N}$ в этой оценке называется *константой Лебега* интерполяционной формулы. При неограниченном увеличении числа узлов N константа Лебега $\widetilde{\Lambda_N}$ также неограниченно возрастает.

Своей минимальной асимптотики при $N \rightarrow \infty$ константа $\widetilde{\Lambda}_N$ достигает на равномерном распределении узлов x_j .

При этом для достаточно больших значений N справедливо асимптотическое равенство

$$\widetilde{\Lambda}_N \approx \frac{2}{\pi} \ln \frac{N+1}{2}.$$

Таким образом, при тригонометрической интерполяции выбор в качестве узлов точек

$$x_j = \frac{j}{N}, \quad 0 \leq j < N$$

естествен с точки зрения как простоты вычисления коэффициентов полинома (в этом случае применимо БПФ), так и с точки зрения минимизации влияния на результат ошибок в исходных данных.