

Московский государственный университет имени М. В. Ломоносова Факультет вычислительной математики и кибернетики Кафедра системного анализа

# Отчёт по практикуму

# «Лабораторная работа №3»

Студентка 315 группы А. Б. Толеутаева

Pуководитель практикума к.ф.-м.н., доцент П. А. Точилин

# Содержание

1	Постановка задачи	3
2	Вычисление преобразований Фурье	4
3	Свойства преобразования Фурье, которые используются в задаче	6
4	Эффект наложения спектра (aliasing) и его устранение	7
5	Рябь (ripple)	11

### 1 Постановка задачи

Получить аппроксимацию преобразования Фурье  $F(\lambda)$  при помощи быстрого преобразования Фурье (БПФ) для функций

1.

$$f_1(x) = \begin{cases} \cos(3x), & 2|x| \leqslant 1\\ 0, & 2|x| \geqslant 1 \end{cases}$$

2.

$$f_2(x) = \frac{1 - \cos^2(4x)}{3x};$$

3.

$$f_3(x) = x^5 e^{-|x|^3};$$

4.

$$f_4(x) = \frac{\log(2+x^2)}{3+x^2}.$$

Построить графики  $F(\lambda)$ . Вычислить  $F(\lambda)$  в явном виде для  $f_1(x)$ ,  $f_2(x)$ , сравнить графики из аналитического представления и из аппроксимации через БПФ. Проиллюстрировать эффект наложения спектра и рябь.

Проиллюстрировать устранение эффекта наложения спектра и ряби.

#### 2 Вычисление преобразований Фурье

Преобразование Фурье имеет вид:

$$F(w) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} f(x)e^{-ixw} dx.$$

#### Пример 2.1. Функция 1.

$$F(w) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} f(x)e^{-ixw}dx = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-0.5}^{0.5} \cos(3x)e^{-ixw}dx =$$

$$= \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \left( \int_{-\infty}^{\infty} \cos(3x)\cos(-xw)dx + \int_{-\infty}^{\infty} i\cos(3x)\sin(-xw)dx \right) =$$

$$= \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \left( \frac{\sin(x(w+3))}{2(w+3)} + \frac{\sin(x(-w+3))}{2(-w+3)} + \frac{i\cos(x(w+3))}{2(w+3)} + \frac{i\cos(x(w-3))}{2(w-3)} \right) \Big|_{-0.5}^{0.5} =$$

$$= \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \left( \frac{(w-3)\sin(0.5(w+3)) + \sin(0.5(w-3))(w+3)}{w^2 - 9} \right)$$

#### Пример 2.2. Функция 2.

$$F(w) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1 - \cos^2(4x)}{3x} e^{-ixw} dx = \frac{1}{6\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1 - \cos(8x)}{x} e^{-ixw} dx =$$

$$= \frac{1}{6\sqrt{2\pi}} \left( \int_{-\infty}^{\infty} -\frac{\cos(-wx) + i\sin(-wx)}{x} dx + \right)$$

$$+ \int_{-\infty}^{\infty} \frac{i\sin((8-w)x) + \cos((8-w)x) + i\sin((-w-8)x) + \cos((-w-8)x)}{2x} dx = 1$$

$$= \frac{1}{12\sqrt{2\pi}} \left( \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\cos(u) - i\sin(u)}{u} du + \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\cos(t_2) - i\sin(t_2)}{t_2} dt_2 + \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\cos(t_1) - i\sin(t_1)}{t_1} dt_1 \right) \Big|_{-\infty}^{\infty}.$$

Известно, что для интегрального синуса Si =  $\int_0^x \frac{\sin(x)}{x} dx$  и интегрального косинуса  $\operatorname{Ci} = \int\limits_0^x \frac{\cos(x)}{x} dx$  выполняются соотношения:

$$C_1 = \int_0^\infty \frac{\cos(w)}{x} dx$$
 выполняются соотношения:

$$\int_{-\infty}^{\infty} \frac{\cos(x)}{x} dx = \int_{0}^{\infty} \frac{\cos(x)}{x} dx - \int_{0}^{-\infty} \frac{\cos(x)}{x} dx = \mathrm{Ci}(\infty) - \mathrm{Ci}(-\infty) = \mathrm{Ci}(\infty) - \mathrm{Ci}(\infty) = 0.$$

$$\int\limits_{-\infty}^{\infty} \frac{\sin(ax)}{ax} d(ax) = \int\limits_{0}^{\infty} \frac{\sin(ax)}{ax} d(ax) - \int\limits_{0}^{-\infty} \frac{\sin(ax)}{ax} d(ax) = \operatorname{Si}(\infty) - \operatorname{Si}(-\infty) = 2\operatorname{Si}(\infty) = \pi.$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} \frac{\sin(ax)}{ax} d(ax) = \int_{0}^{\infty} \frac{\sin(ax)}{ax} d(ax) - \int_{0}^{-\infty} \frac{\sin(ax)}{ax} d(ax) = \mathrm{Si}(\infty) - \mathrm{Si}(-\infty) = 2\mathrm{Si}(\infty) = \pi.$$
 При а < 0 
$$\int_{-\infty}^{\infty} \frac{\sin(ax)}{ax} d(ax) = -\int_{0}^{\infty} \frac{\sin(ax)}{ax} d(ax) + \int_{0}^{-\infty} \frac{\sin(ax)}{ax} d(ax) = -\mathrm{Si}(\infty) + \mathrm{Si}(-\infty) = -2\mathrm{Si}(\infty) = -\pi.$$
 Подставим это в полученное выражение, получим

$$\frac{-2\operatorname{Si}(wx) + \operatorname{Si}((w-8)x) + \operatorname{Si}((w+8)x)}{12\sqrt{2\pi}}\Big|_{-\infty}^{\infty} = \begin{cases} -2\sqrt{\pi}/(12\sqrt{2}), & w \in (0,8); \\ 2\sqrt{\pi}/(12\sqrt{2}), & w \in (-8,0); \\ 0, & |w| > 8; \\ 0, & w = 0 \end{cases}$$

$$= -\frac{i\sqrt{\pi}}{12\sqrt{2}}(\operatorname{sgn}(w-8) - 2\operatorname{sgn}(w) + \operatorname{sgn}(w+8)).$$

# 3 Свойства преобразования Фурье, которые используются в задаче

[2] Для функций, заданных на диапазоне  $[a,b]:a\neq -b$ , используем теорему временного сдвига:

$$f(x - \alpha) = e^{-i\alpha\lambda}F(\lambda),$$

где  $\alpha = (b - a)/2$ .

Для функций, заданных на диапазоне [-a,a], с окном [c,d] используем теорему масштаба:

$$f(\beta x) = \frac{1}{\beta} F\left(\frac{\lambda}{\beta}\right),\,$$

где  $\beta = a/\max(|c|, |d|)$ .

1. Для вещественных четных сигналов: f(x) = f(-x), выполняется:

$$F(\lambda) = F(-\lambda) = \operatorname{Im}(F(\lambda)) = 0.$$

**2.** Для вещественных нечетных сигналов: f(x) = -f(-x), выполняется:

$$F(\lambda) = -F(-\lambda) = \operatorname{Re}(F(\lambda)) = 0.$$

Дискретизация сигнала f(t) по времени с шагом  $\Delta t$  приводит к периодическому повторению исходного спектра  $F(\lambda)$  с периодом, равным частоте дискретизации  $f_d=1/\Delta t$ . Полезная информация содержится в полосе  $[-f_d/2,f_d/2]$ . Поэтому для устранения эффекта наложения сигнала пропустим сигнал через фильтр с частотой Найквиста  $f_c=f_d/2=1/2\Delta t$ .

Спектр функции дискретного аргумента является периодическим:

$$F(\lambda) = F(\lambda - \frac{k}{\Delta t})$$

где период спектра  $1/\Delta t$  равен величине, обратной шагу дискретизации  $\Delta t$  функции f(t).

Выбор шага дискретизации.

1. Если спектр оригинала ограничен, т.е. существует верхняя граница спектра  $\lambda_{max}$ , то шаг  $\Delta t$  выбирается из условия превышения частотой Найквиста сетки  $\lambda_N=1/2\Delta t$  верхней границы  $\lambda_{max}$  спектра рассматриваемой функции:

$$\Delta t \le \frac{1}{2\lambda_{max}}$$

2. Если спектр оригинала неограничен, то за величину верхней его границы  $\lambda_{max}$ , можно принять значение, при котором спектральная компонента  $F(\lambda_{max})$  мала:

$$F(\lambda_{max}) \ll \max F(\lambda)$$

## 4 Эффект наложения спектра (aliasing) и его устранение

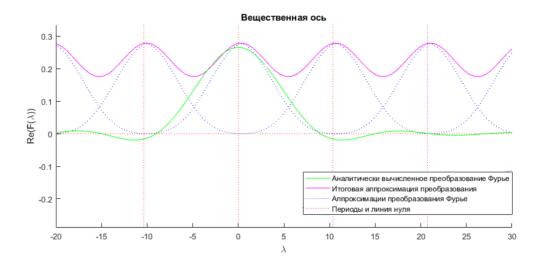
[2] Наложение спектра (aliasing) возникает из-за конечной длины выборки сигнала. Если частота Найквиста  $\lambda_N$  на выбранной сетке меньше верхней границы спектральной полосы  $\lambda_{max}$ , то по спектру  $F_{\Delta t}(\lambda)$  дискретной функции невозможно восстановить спектр  $F(\lambda)$  функции непрерывного аргумента:  $F(\lambda) \neq F_{\Delta t}(\lambda)H(\lambda)$  при  $\lambda_N \neq \lambda_{max}$ , где

$$H(\lambda) = \begin{cases} 1, & \lambda \in [-\lambda_N, \lambda_N]; \\ 0, & \lambda \notin [-\lambda_N, \lambda_N] \end{cases}$$

- оконная функция. В этом случае в сумме периодов спектра перекрываются слагаемые  $F(\lambda-k/\Delta x)$  и наложение окна на спектр не позволяет получить без погрешностей спектр функции непрерывного аргумента.

Рассмотрим данный эффект на функции №1.

Верхняя граница спектра равна  $\lambda_{max} = 0.5$ . Частота дискретизации = 1, период равен 10. Зелёная линия — изображение Фурье, полученное аналитически. Синими точками обозначены аппроксимации Фурье (слагаемые  $F(\lambda - k/\Delta t)$ ). Фиолетовая линия — итоговая аппроксимация — сумма слагаемых  $F(\lambda - k/\Delta t)$  (Рис. 1).



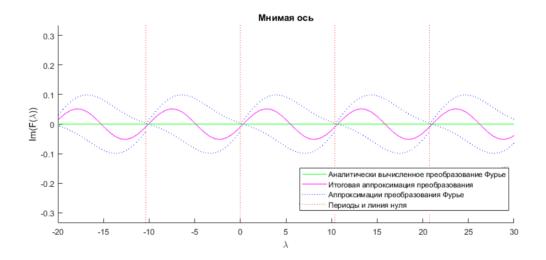
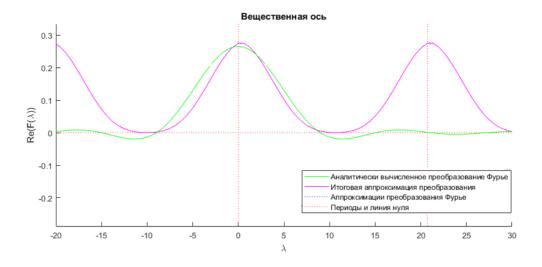


Рис. 1. Исходное преобразование Фурье.

Уменьшим частоту дискретизации до 0.5, периоду — до 20. Теперь граничная частота Найквиста  $\lambda_N=1/2\Delta t>\lambda_{max}$ , выполнются условия теоремы Котельникова–Шеннона и наложения спектра не происходит (Рис. 2).



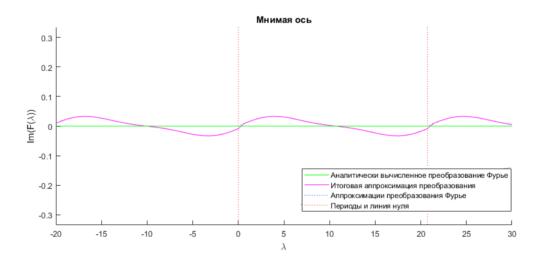


Рис. 2. Преобразование после увеличения частоты дискретизации.

Рассмотрим эффект на функции №3. Начальная частота дискретизации равна 1 (см. Рис. 3), конечная равна 0.5 (см. Рис. 4). Видно, что эффект устранен.

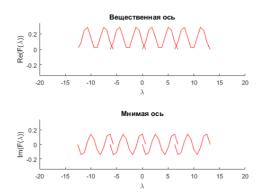
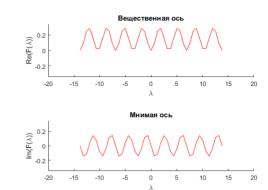


Рис. 3. Исходное преобразование.



**Рис. 4.** Преобразование после увеличения частоты дискретизации.

Теперь попробуем увеличить диапазон дискретного времени. Эффект наложения спектра стал в 2 раза менее значительным, но не устранился полностью (см. Рис. 5).

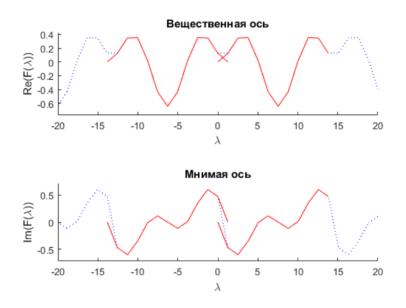


Рис. 5. Преобразование после увеличения дискретного времени.

## 5 Рябь (ripple)

Рябь (ripple) в частотной области возникает из-за усечения сигнала во временной области. Для минимизации этого эффекта можно либо увеличить временную область [a,b], либо увеличить частоту дискретизации сигнала.

Рассмотрим эффект на функции №2. Пусть f(x) задана на отрезке [a,b]=[-5,5] (Рис. 6)

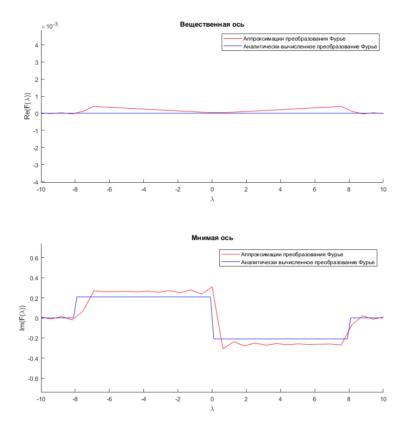


Рис. 6. Исходное преобразование Фурье на отрезке [-5, 5].

Пусть теперь f(x) задана на отрезке [a,b]=[-10,10] (Рис. 7). Видно, что с увеличением числа членов ряда он все более точно приближается к исходной функции в том смысле, что амплитуда осцилляций уменьшается, а частота увеличивается. Однако в узких областях вблизи скачков функции, отклонение все же остается. [1]

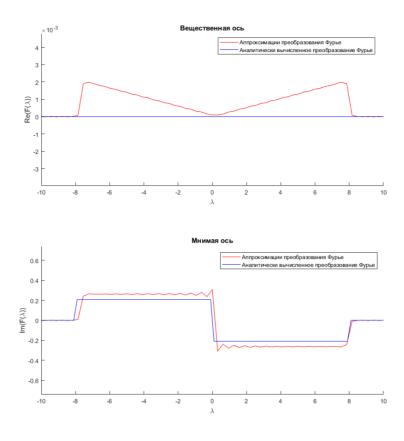
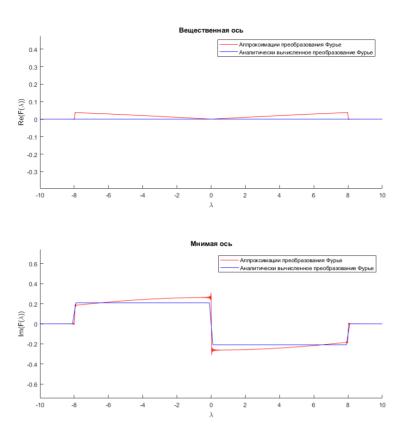


Рис. 7. Преобразование Фурье на отрезке [-10, 10].

На отрезке [a,b] = [-100,100] улучшается точность, но рябь остается (Рис. 8).



**Рис. 8**. Преобразование Фурье на отрезке [-100, 100].

## Список литературы

- [1] Кон В. Г., НИЦ "Курчатовский Институт Москва, 2011. (http://www.kohnvict.narod.ru/a/1/fourier-problems.htm)
- [2] Кандидов В. П., Чесноков С. С., Шленов С. А., ДИСКРЕТНОЕ ПРЕОБРАЗОВАНИЕ ФУРЬЕ. Физический факультет МГУ, 2019. (https://ofvp.phys.msu.ru/wp-content/uploads/2021/03/diskretnoe-preobrazovanie-fure.pdf)