



Цифровая обработка СИГНАЛОВ И ИЗОБРАЖЕНИЙ

A dark grey arrow points to the right from the left edge of the slide. Below it, several thin, curved lines in shades of blue and grey sweep upwards and to the right, creating a dynamic, abstract background element.

Дискретное преобразование Фурье и его свойства

Ортогональность сигналов

Множество непрерывных функций действительного переменного $\{U_n(t)\} = \{U_0(t), U_1(t), \dots\}$ называется ортогональным на интервале $[t_0; t_0+T]$, если

$$\int_{t_0}^{t_0+T} U_m(t)U_n(t)dt = \begin{cases} c, \forall m = n, \\ 0, \forall m \neq n. \end{cases}$$

При $c = 1$ множество $\{U_n(t)\}$ называется ортонормированным.

Для вычисления сигнала через коэффициенты разложения используется:

$$x(t) = \sum_{n=0}^{\infty} a_n U_n(t).$$

Ортогональность сигналов

Коэффициенты разложения a_n из указанного соотношения можно определить, если умножить обе его части на $U_n(t)$ и проинтегрировать в интервале $[t_0; t_0+T]$:

$$\int_{t_0}^{t_0+T} x(t)U_m(t)dt = \sum_{n=0}^{\infty} a_n \int_{t_0}^{t_0+T} U_n(t)U_m(t)dt$$

В силу условий ортогональности получим

$$a_n = \frac{1}{C} \int_{t_0}^{t_0+T} x(t)U_n(t)dt$$

Теорема Парсеваля

Для доказательства теоремы Парсеваля возведем обе части соотношения в квадрат:

$$x(t)^2 = \sum_{n=0}^{\infty} U_n(t)^2 a_n^2 + \sum_{p=0}^{\infty} \sum_{q=0}^{\infty} a_p a_q U_p(t) U_q(t).$$

Проинтегрируем обе части:

$$\frac{1}{T} \int_T x(t)^2 dt = \sum_{n=0}^{\infty} a_n^2 \frac{1}{T} \int_T U_n(t)^2 dt + \sum_{p=0}^{\infty} \sum_{q=0}^{\infty} a_p a_q \int_T U_p(t) U_q(t) dt.$$

По условию ортогональности:

$$\frac{1}{T} \int_T x(t)^2 dt = \frac{C}{T} \sum_{n=0}^{\infty} a_n^2.$$

Ряд Фурье. Разложение в ряд Фурье

Впервые в 1807 году французский математик и физик Жан Батист Жозеф Фурье показал, что любую произвольную функцию $x(t)$ можно представить в виде бесконечной суммы синусных и косинусных членов:

$$x(t) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} a_n \cos n\omega_0 t + \sum_{n=1}^{\infty} b_n \sin n\omega_0 t$$

где ω_0 (рад/с) – основная угловая частота, которая связана с периодом T функции соотношением $n\omega_0$. Частоты $T = 2\pi/\omega_0$ называют гармониками, так как они кратны основной частоте.

В данном случае речь идет о системе ортогональных функций вида

$$\{1, \cos n\omega_0 t, \sin n\omega_0 t\}$$

$$a_0 = \frac{1}{T} \int_T x(t) dt; \quad a_n = \frac{2}{T} \int_T x(t) \cos n\omega_0 t dt; \quad b_n = \frac{2}{T} \int_T x(t) \sin n\omega_0 t dt$$

Ряд Фурье

Коэффициенты $\{a_0, a_n, b_n\}$ можно вычислить с учетом ортогональности множества функций $\{\cos n\omega_0 t, \sin n\omega_0 t\}$ на периоде T :

$$\int_T \cos n\omega_0 t \cos m\omega_0 t dt = \begin{cases} T/2, m = n, \\ 0, m \neq n; \end{cases} \quad (1)$$

$$\int_T \cos n\omega_0 t \sin m\omega_0 t dt = 0, \forall m, n; \quad (2)$$

$$\int_T \sin n\omega_0 t \sin m\omega_0 t dt = \begin{cases} T/2, m = n, \\ 0, m \neq n. \end{cases} \quad (3)$$

С учетом этих соотношений получаем:

$$a_0 = \frac{1}{T} \int_T x(t) dt; \quad (4)$$

$$a_n = \frac{2}{T} \int_T x(t) \cos n\omega_0 t dt; \quad (5)$$

$$b_n = \frac{2}{T} \int_T x(t) \sin n\omega_0 t dt. \quad (6)$$

Сумма синусов и косинусов



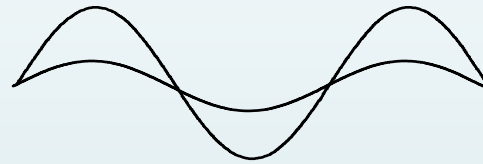
$3 \sin(x)$

$+ 1 \sin(3x)$

$+ 0.8 \sin(5x)$

$+ 0.4 \sin(7x)$

A



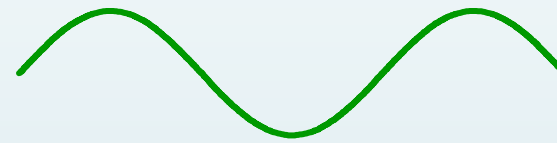
B



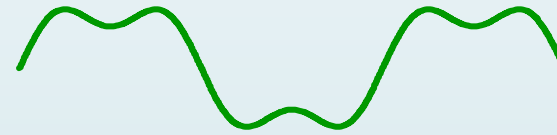
C



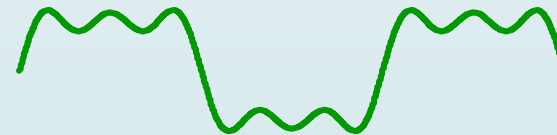
D



A+B



A+B+C

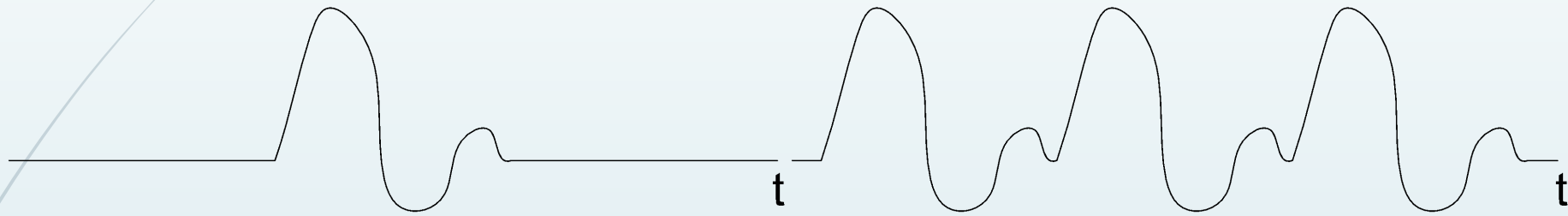


A+B+C+D



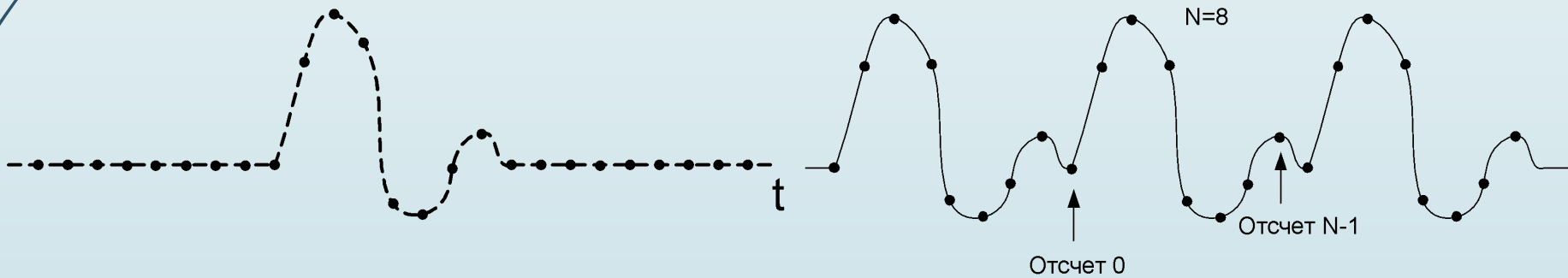
Семейство преобразований Фурье

9



Сигнал непрерывный и аperiodический

Сигнал непрерывный и периодический



Сигнал дискретный и аperiodический

Сигнал дискретный и периодический

Прямое и обратное непрерывное преобразование Фурье

$x(t)$ – исходная функция времени

Прямое преобразование Фурье
(отображение исходной функции времени в спектральную область)

$$x(j\omega) = \int_0^{\infty} x(t)e^{-j\omega t} dt$$

Обратное преобразование Фурье
(восстановление функции по её спектру)

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_0^{\infty} x(j\omega)e^{j\omega t} d\omega$$

Основная идея дискретного преобразования Фурье

$$C_x(k) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} X(m)W^{km}$$

$$X(m) = \sum_{k=0}^{N-1} C_x(k)W^{-km}$$

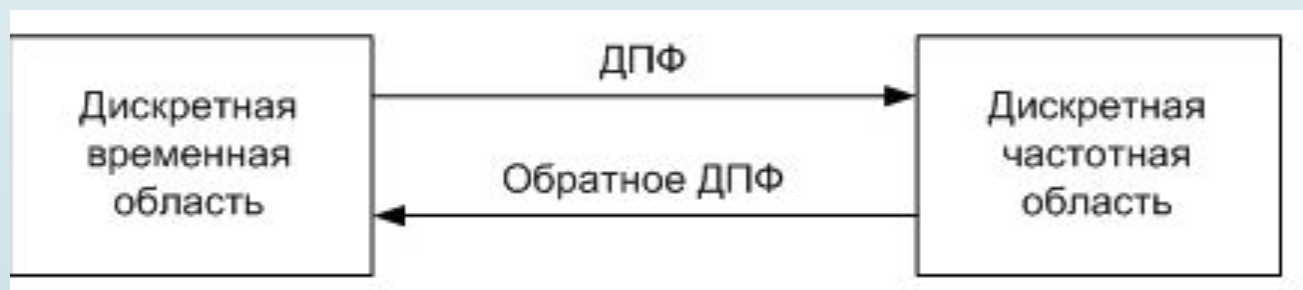
$$k = \overline{0, N-1} \quad i = \sqrt{-1} \quad W = e^{-i2\pi/N}$$

Обозначения:

$X(m)$ – значение сигнала в момент времени n ;

$C_x(k)$ – значение спектра сигнала в точке $2\pi k$;

N – количество отсчетов;



Дискретное преобразование Фурье

Таким образом, если $\{X(m)\}$ означает последовательность $X(m)$ конечных действительных или комплексных чисел, где $m = 0, \dots, N-1$, то дискретное преобразование Фурье этой последовательности определяется как

$$C_x(k) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} X(m)W^{km}, \text{ где } k = 0, \dots, N-1, W=e^{-i2\pi/N}$$

$$X(m) = \sum_{k=0}^{N-1} C_x(k)W^{-km}.$$

Функции W^{km} являются N -периодическими, т.е. $W^{km} = W^{(k+N)m} = W^{k(m+N)}$. Следовательно, последовательности $\{C_x(k)\}$, $\{X(m)\}$ также являются N -периодическими, т.е.

$$X(\pm m) = X(SN \pm m);$$

$$C_x(\pm k) = C_x(SN \pm k).$$



Основные свойства ДПФ

- Теорема линейности
- Теорема комплексной сопряженности
- Теорема сдвига
- Теорема свертки
- Теорема корреляции

Основные свойства ДПФ

□ **Теорема линейности:** ДПФ является линейным, т.е. если

$$X(m) \leftrightarrow C_x(k)$$

$$Y(m) \leftrightarrow C_y(k)$$

$$Z(m) = aX(m) + bY(m)$$

то $C_z(k) = aC_x(k) + bC_y(k)$

□ **Теорема комплексной сопряженности:** если

$\{X(m)\} = \{X(0), X(1), \dots, X(N-1)\}$ - такая последовательность действительных чисел, что $N/2$ - целое число и $X(m) \leftrightarrow C_x(k)$, то

$$C_x\left(\frac{N}{2} + l\right) = \overline{C_x\left(\frac{N}{2} - l\right)}, \forall l = \overline{0, N/2}$$

□ **Теорема сдвига:** если $Z(m) \leftrightarrow C_z(k)$ и $Z(m) = X(m+h)$, $h = \overline{0, N-1}$

то $C_z(k) = W^{-kh} C_x(k)$ $W = e^{-i2\pi/N}$

Основные свойства ДПФ. Теорема свертки

Если $\{X(m)\}$ и $\{Y(m)\}$ - последовательность действительных чисел, при которых $Y(m) = C_y(k)$, $X(m) = C_x(k)$, а свертка этих последовательностей определяются как

$$Z(m) = \frac{1}{N} \sum_{h=0}^{N-1} X(h)Y(m-h), m = 0, 1, \dots, N-1$$

то $C_z(k) = C_x(k)C_y(k)$

Суть:

свертка временных последовательностей эквивалентна умножению их коэффициентов ДПФ

Основные свойства ДПФ. Теорема корреляции

Если $\{X(m)\}$ и $\{Y(m)\}$ - последовательность действительных чисел, при которых $X(m) = C_x(k)$, $Y(m) = C_y(k)$, а корреляция этих последовательностей определяются как

$$\hat{Z}(m) = \frac{1}{N} \sum_{h=0}^{N-1} X(h)Y(m+h), m = 0, 1, \dots, N-1$$

то $C_{\hat{Z}}(k) = \overline{C_x(k)} C_y(k)$

Теорема Парсеваля

Под теоремой Парсеваля обычно понимают унитарность преобразования Фурье. То есть сумма (или интеграл) квадрата функции равна сумме (или интегралу) квадрата результата преобразования

$$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |F\{x(t)\}|^2 dt,$$

где $F\{*\}$ обозначает непрерывное преобразование Фурье, которое связывает временной или пространственный сигнал $x(t)$ с его представлением в частотной области $X(f)$.

В дискретном виде теорему записывают следующим образом:

$$\sum_{i=0}^{N-1} |x(i)|^2 = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} |X(k)|^2,$$

где $X(k)$ представляет собой дискретное преобразование Фурье сигнала $x(i)$, имеющего N отсчетов.