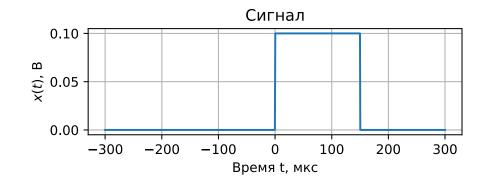
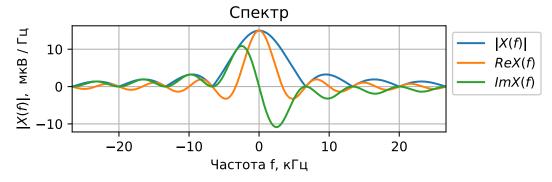
Лабораторная работа №1 «Дискретизация аналоговых сигналов» Модуль 2. Спектры импульсных и периодических сигналов.

- Преобразование Фурье
- Свойства преобразования Фурье
- Спектры гармонических сигналов
- Спектры импульсных сигналов
- Спектр пачки равноотстоящих импульсов
- Частотные характеристики сигнала
- Свойства симметрии спектра реального сигнала





Преобразование Фурье

Преобразование Фурье

Все реальные сигналы имеют конечную удельную энергию:

$$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt < \infty.$$

Например, если x(t) — напряжение (или ток), действующее на единичном сопротивлении, то интеграл представляет собой энергию, выделяемую на единичном сопротивлении, и эта энергия конечна. В этом случае x(t) — функция с интегрируемым квадратом на всей оси. По теореме Планшереля для функции x(t) существует функция X(f) также с интегрируемым квадратом на всей оси, связанна с x(t) соотношением:

$$\lim_{T\to\infty}\int_{-T}^{T}\left|X\left(f\right)-\int_{-T}^{T}x\left(t\right)e^{-j2\pi ft}dt\right|^{2}df=0.$$

Причем, если функции x(t) и X(f) абсолютно интегрируемы, то

$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) \exp(-j2\pi f t) dt,$$

$$x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) \exp(j2\pi f t) df.$$

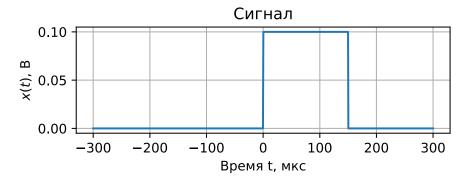
Эти формулы представляют собой пару преобразования Фурье (FT), где частота f измеряется в Герцах (Гц).

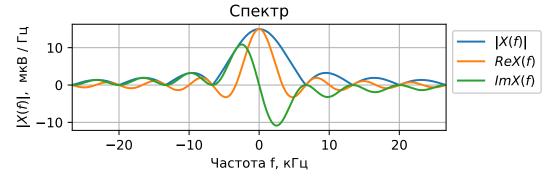
Для частоты циклической частоты $\omega = 2\pi f$, измеряемой в рад/с (радианы в секунду), пара преобразования Фурье имеет вид:

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) \exp(-j\omega t) dt,$$

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) \exp(j\omega t) d\omega.$$

Первый интеграл называется спектральной плотностью, а второй - интегралом Фурье.





Свойства преобразования Фурье

Свойства преобразования Фурье

Далее будем использовать запись вида $x(t) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} X(f)$, что означает, что для сигнала x(t) преобразование Фурье будет X(f). Предположим, что $x(t) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} X(f)$ и $y(t) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} Y(f)$. Тогда справедливы следующие свойства преобразования Фурье.

1. Свойство линейности.

Для заданных чисел $\alpha \in C$ и $\beta \in C$

$$\alpha x(t) + \beta y(t) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} \alpha X(f) + \beta Y(f).$$

2. Теорема запаздывания.

Для заданной задержки по времени τ (или опережения в случае $\tau < 0$)

$$x(t-\tau) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} \exp(-j2\pi f \tau) X(f).$$

3. Теорема смещения.

$$x(t)\exp(-j2\pi f_0 t) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} X(f+f_0).$$

4. Теорема Парсеваля-Релея.

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t) y^*(t) dt = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) Y^*(f) df.$$

Здесь «*» означает комплексное сопряжение.

5. Теорема о спектре произведения.

$$x(t)y(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} X(f) \otimes Y(f),$$

$$x(t)y(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} \int_{-\infty}^{\infty} X(\tilde{f})Y(f-\tilde{f})d\tilde{f}.$$

6. Теорема о спектре свертки.

$$x(t) \otimes y(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} X(f)Y(f),$$
$$\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)y(t-\tau)d\tau \overset{FT}{\longleftrightarrow} X(f)Y(f).$$

7. Теорема об изменении масштаба.

$$x(at) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} \frac{1}{a} X\left(\frac{f}{a}\right).$$

8. Теорема о спектре производной.

$$\frac{dx(t)}{dt} \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} j2\pi fX(f).$$

9. Теорема о производной спектра:

$$t \cdot x(t) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} \frac{1}{j2\pi} \frac{dX(f)}{df}.$$

Напоминание про дельта-функцию

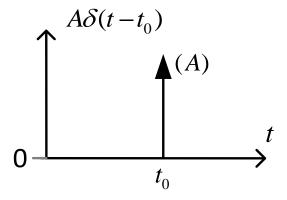
Напоминание про дельта-функцию

Для дельта-функции справедливо соотношение

$$\int_{t_0-\varepsilon}^{t_0+\varepsilon} \delta(t-t_0) dt = 1 \quad \forall \varepsilon > 0.$$

Рассмотрим сигнал $y(t) = A\delta(t-t_0), A \in \mathbb{C}$. Это дельта-функция в точке t_0 оси времени. Площадь под графиком

$$\int_{t_0-\varepsilon}^{t_0+\varepsilon} A\delta(t-t_0) dt = A \quad \forall \varepsilon > 0.$$



Предположим, что дельта-функция интегрируема по интервалу $(-\infty, t)$. Тогда

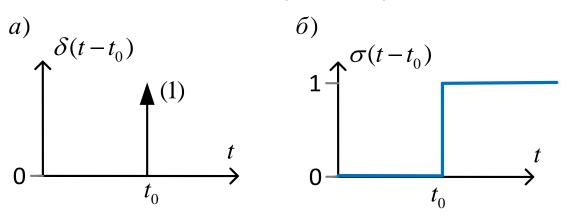
$$\int_{-\infty}^{t} \delta(\tau - t_0) d\tau = \sigma(t - t_0),$$

где $\sigma(t-t_0)$ – функция единичного скачка или функция Хевисайда:

$$\sigma(t - t_0) = \begin{cases} 0 & \text{при} \quad t < t_0, \\ 1/2 & \text{при} \quad t = t_0, \\ 1 & \text{при} \quad t > t_0. \end{cases}$$

Функция единичного скачка является интегралом от дельтафункции, а значит

$$\sigma'(t-t_0) = \delta(t-t_0).$$



 $a-\partial$ ельта-функция, δ – функция единичного скачка

Напоминание про дельта-функцию

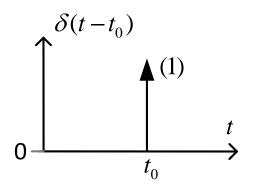
 Φ ильтрующее свойство дельта-функции: её свёртка с любой ограниченной и непрерывной в точке t_0 функцией x(t) равна

$$\int_{a}^{b} x(t)\delta(t-t_0)dt = \begin{cases} x(t_0), & a < t_0 < b, \\ (1/2)x(t_0), & t_0 = a \text{ или } t_0 = b, \\ 0, & t_0 < a, t_0 > b. \end{cases}$$

Если функция x(t)в точке $t=t_0$ имеет разрыв первого рода, то

$$\int\limits_a^b x(t)\,\delta(t-t_0)\,dt=(1/\,2)[x(t_{0+})+x(t_{0-})],\quad a< t_0< b,$$
 где $x(t_{0+})$ и $x(t_{0-})-$ значения $x(t)$ справа и слева от точки

где $x(t_{0+})$ и $x(t_{0-})$ — значения x(t) справа и слева от точки разрыва.



Если a- действительная величина, то выполняются следующие равенства:

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t) \, \delta(t-a) \, dt = x(a),$$

$$x(t) \cdot \delta(t-a) = x(a) \cdot \delta(t-a),$$

$$\delta[(t-t_0)/a] = |a| \, \delta(t-t_0),$$

$$\delta(at-t_0) = \frac{1}{|a|} \, \delta(t-\frac{t_0}{a}).$$

Спектр дельта-функции

Используя преобразование Фурье, находим, что

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t)e^{-j2\pi ft}dt = e^0 = 1,$$

т. е. спектр дельта-функции постоянен на всех частотах:

$$\delta(t) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} 1.$$

Спектры гармонических сигналов

Спектры гармонических сигналов.

Вычислим обратное преобразование Фурье для $X(f) = \delta(f-f_0)$, т.е. от дельта-функции в точке f_0 оси частот. $x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) \exp(j2\pi f\,t) df = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(f-f_0) \exp(j2\pi f\,t) df.$ $x(t) = \exp(j2\pi f_0 t).$

Тогда с учетом того, что

$$\cos(2\pi f_0 t) = \frac{\exp(j2\pi f_0 t) + \exp(-j2\pi f_0 t)}{2},$$
$$\sin(2\pi f_0 t) = \frac{\exp(j2\pi f_0 t) - \exp(-j2\pi f_0 t)}{2j}.$$

получаем

$$1 \overset{FT}{\longleftrightarrow} \delta(f),$$

$$\exp(j2\pi f_0 t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} \delta(f - f_0),$$

$$\cos(2\pi f_0 t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} \frac{1}{2} \delta(f - f_0) + \frac{1}{2} \delta(f + f_0),$$

$$\sin(2\pi f_0 t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} \frac{1}{2} \delta(f - f_0) - \frac{1}{2} \frac{1}{i} \delta(f + f_0).$$

Пример. Определить спектр X(f) гармонического сигнала

$$x(t) = \cos(2\pi f_1 t) + 3\cos(2\pi f_2 t)$$

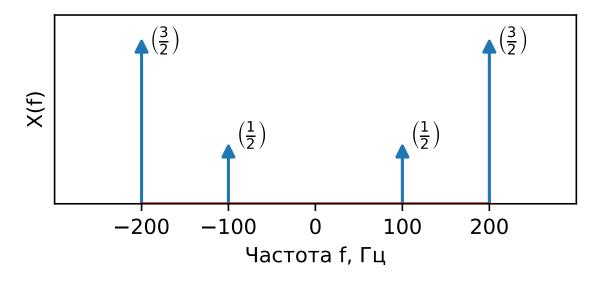
где
$$f_1 = 100$$
 Гц, $f_2 = 200$ Гц.

Решение. По свойствам преобразования Фурье

$$\cos(2\pi f_0 t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} \frac{1}{2} \delta(f - f_0) + \frac{1}{2} \delta(f + f_0).$$

Тогда по свойству линейности преобразования Фурье

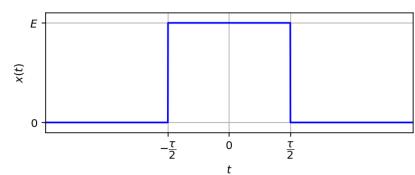
$$X(f) = \frac{1}{2}\delta(f - f_1) + \frac{1}{2}\delta(f + f_1) + \frac{3}{2}\delta(f - f_2) + \frac{3}{2}\delta(f + f_2)$$

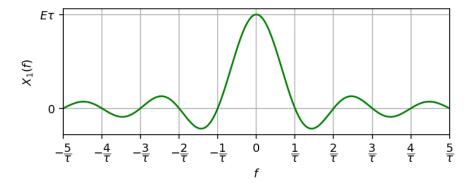


Симметричные прямоугольный и треугольный импульсы

Симметричный прямоугольный импульс длительностью τ .

$$x_1(t) = \begin{cases} E, & \text{если } |t| < \tau/2, \\ 0, & \text{если } |t| \ge \tau/2. \end{cases}$$





Спектр находим с помощью формулы преобразования Фурье:

$$X_{1}(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x_{1}(t) \exp(-j2\pi f t) dt = \int_{-\tau/2}^{\tau/2} E \exp(-j2\pi f t) dt = \frac{E}{-j2\pi f} \exp(-j2\pi f t) \Big|_{-\tau/2}^{\tau/2} = E \frac{\sin(\pi f \tau)}{\pi f} = E \tau \frac{\sin(\pi f \tau)}{\pi f \tau}.$$

Симметричный треугольный импульс длительностью τ .

$$x_2(t) = \begin{cases} E\left(1 - \frac{2|t|}{\tau}\right), & \text{если } |t| < \tau/2, \\ 0, & \text{если } |t| \ge \tau/2. \end{cases}$$

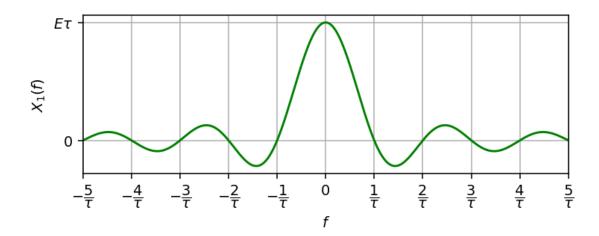
- 1) Теорема о спектре производной: если $x_2(t) \overset{TT}{\longleftrightarrow} X_2(f)$, то $\frac{dx_2(t)}{dt} \overset{FT}{\longleftrightarrow} j2\pi f X_2(f).$
- 2) Теорема запаздывания: если $x(t) \overset{\cap}{\longleftrightarrow} X(f)$, то FT

$$x(t-\tau) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} \exp(-j2\pi f \tau) X(f).$$

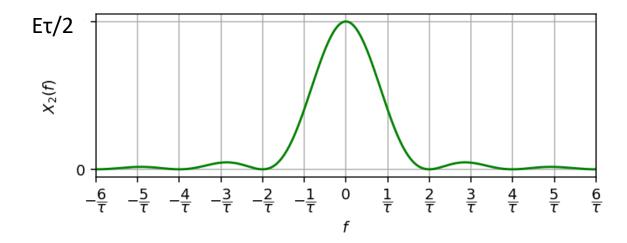
$$X_{2}(f) = \frac{1}{j2\pi f} \left(e^{j\pi f \tau/2} - e^{-j\pi f \tau/2} \right) \frac{2E}{\tau} \frac{\tau}{2} \frac{\sin(\pi f \tau/2)}{\pi f \tau/2} = \frac{E\tau}{2} \frac{\sin^{2}(\pi f \tau/2)}{(\pi f \tau/2)^{2}}$$

Симметричные прямоугольный и треугольный импульсы

Спектр прямоугольного импульса $X_1(f) = E \tau \frac{\sin(\pi f \tau)}{\pi f \tau}$.

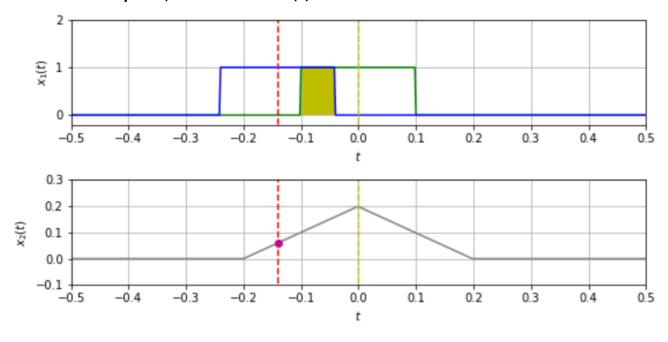


Спектр треугольного импульса $X_2(f) = \frac{E\tau}{2} \frac{\sin^2(\pi f \tau/2)}{(\pi f \tau/2)^2}$



Заметим, что ширина главного лепестка $X_2(f)$ в два раза больше, чем у $X_1(f)$.

Спектр треугольного импульса можно получить, используя теорему о свертке: если $x(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} X(f)$ и $y(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} Y(f)$,, то $\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) y(t-\tau) d\tau \overset{FT}{\longleftrightarrow} X(f) Y(f).$ Треугольный импульс можно рассматривать как сверку двух прямоугольных соответствующей высоты с длительностью $\tau/2$.



Окно Ханна

Окно Ханна.

Определим спектр $W_H(f)$ аналогового окна Ханна длительностью au.

$$w_H(t) = \begin{cases} \frac{1}{2} \left(1 + \cos\left(\frac{2\pi t}{\tau}\right) \right), & \text{если } |t| < \frac{\tau}{2}, \\ 0, & \text{если } |t| \ge \frac{\tau}{2}. \end{cases}$$

Способ 1.

Пусть w(t) — прямоугольное окно той же длительности.

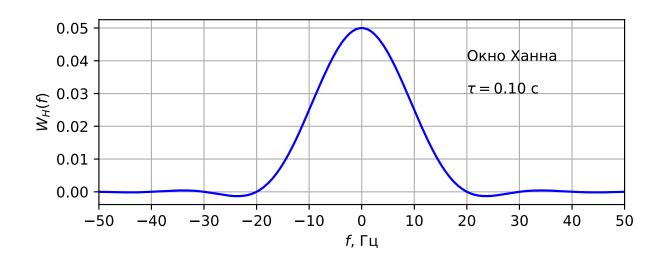
$$w_H(t) = \frac{1}{2}w(t) + \frac{1}{4}w(t)\exp\left(j2\pi t \frac{1}{\tau}\right) + \frac{1}{4}w(t)\exp\left(-j2\pi t \frac{1}{\tau}\right).$$

Тогда по теореме смещения для преобразования Фурье

$$W_H(f) = \frac{1}{2}W(f) + \frac{1}{4}W\left(f - \frac{1}{\tau}\right) + \frac{1}{4}W\left(f + \frac{1}{\tau}\right).$$

Далее остается подставить W(f).

$$W_H(f) = \frac{\sin(\pi f \tau)}{2\pi f (1 - \tau^2 f^2)}.$$



Способ 2.

Рассмотрим сигнал $x(t) = \frac{1}{2} \left(1 + \cos \left(\frac{2\pi t}{\tau} \right) \right)$.

Его спектр
$$X(f) = \frac{1}{2}\delta(f) + \frac{1}{4}\delta\left(f - \frac{1}{\tau}\right) + \frac{1}{4}\delta\left(f + \frac{1}{\tau}\right).$$

При этом $W_H(t) = W(t)x(t)$ и $W_H(f) = W(f) \otimes X(f)$.

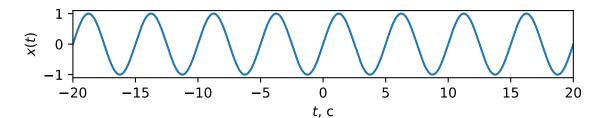
Использую фильтрующее свойство δ -функции, получаем

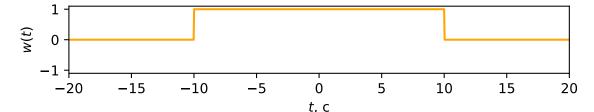
$$W_{H}(f) = \frac{1}{2}W(f) + \frac{1}{4}W\left(f - \frac{1}{\tau}\right) + \frac{1}{4}W\left(f + \frac{1}{\tau}\right).$$

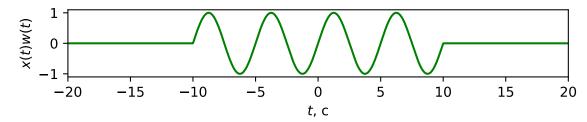
Эффект растекания спектральных компонент

Эффект растекания спектральных компонент при ограничении длительности сигнала

Ограничение сигнала по длительности эквивалентно умножению на прямоугольную оконную функцию: y(t) = w(t)x(t).







Пусть $x(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} X(f), w(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} W(f), y(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} Y(f)$. Тогда $w(t)x(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} [\overset{\infty}{\longleftrightarrow} W(\tilde{f})X(f-\tilde{f})d\tilde{f}.$

Пример. Гармонический сигнал x(t) имеет вид

$$x(t) = \cos(2\pi f_1 t) + 3\cos(2\pi f_2 t)$$

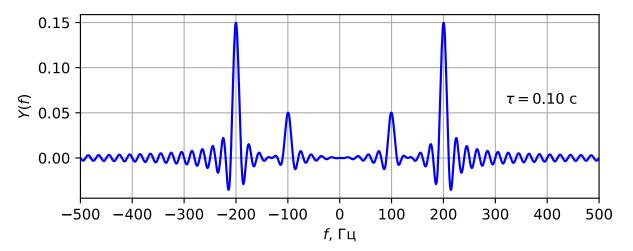
где f_1 = 100 Гц, f_2 = 200 Гц. Определить, какой вид будет иметь спектр для x(t)w(t), где w(t) — некоторая оконная функция.

Решение. Пусть $x(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} X(f), w(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} W(f), y(t) \overset{FT}{\longleftrightarrow} Y(f)$. Тогда

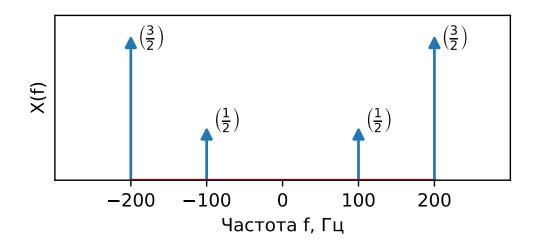
$$X(f) = \frac{1}{2}\delta(f - f_1) + \frac{1}{2}\delta(f + f_1) + \frac{3}{2}\delta(f - f_2) + \frac{3}{2}\delta(f + f_2).$$

$$w(t)x(t) \stackrel{FT}{\longleftrightarrow} \int_{-\infty}^{\infty} W(\tilde{f})X(f-\tilde{f})d\tilde{f}.$$

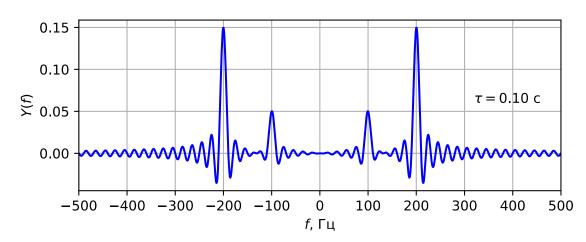
$$Y(f) = \frac{1}{2}W(f - f_1) + \frac{1}{2}W(f + f_1) + \frac{3}{2}W(f - f_2) + \frac{3}{2}W(f + f_2).$$



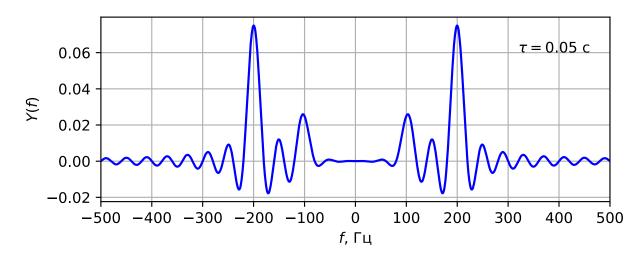
Эффект растекания спектральных компонент



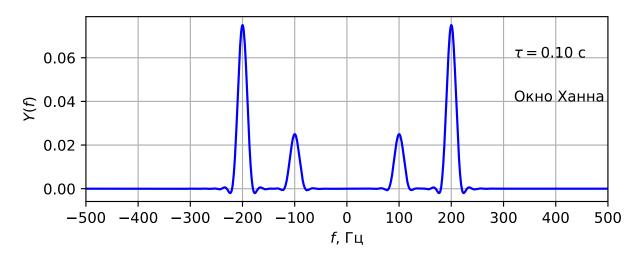
w(t) - прямоугольное окно длиной $\tau = 0.1 c$.



w(t) - прямоугольное окно длиной $\tau = 0.05 \ c$.



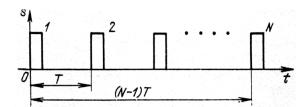
w(t) - окно Ханна длиной $\tau = 0.1 c$.



Спектр пачки равноотстоящих импульсов

Спектр пачки равноотстоящих импульсов

Найдём спектр пачки равноотстоящих импульсов. Для определённости возьмём пачку из N прямоугольных импульсов



Обозначим через $X_1(\omega)$ ($\omega = 2\pi f$) спектральную плотность первого импульса. Тогда для группы из N равноотстоящих импульсов в соответствии с теоремой запаздывания

$$X(\omega) = X_1(\omega)[1 + e^{-j\omega T} + e^{-j\omega 2T} + \dots + e^{-j\omega(N-1)T}] = X_1(\omega) \sum_{k=0}^{N-1} e^{-j\omega kT}.$$

Суммируя N членов геометрической прогрессии, получаем

$$X(\omega) = X_1(\omega) \frac{1 - e^{-j\omega NT}}{1 - e^{-j\omega T}} = X_1(\omega) \frac{e^{-j\omega NT/2} \left(e^{j\omega NT/2} - e^{-j\omega NT/2} \right)}{e^{-j\omega T/2} \left(e^{j\omega T/2} - e^{-j\omega T/2} \right)} =$$

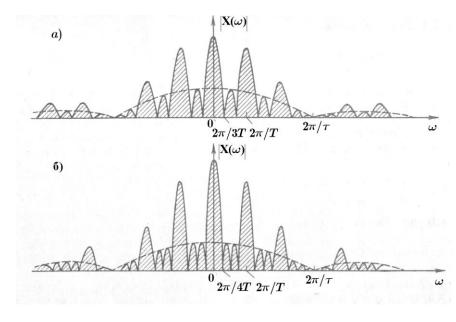
$$= X_1(\omega) \frac{\sin \omega NT / 2}{\sin \omega T / 2} \exp \left(-j\omega \left(\frac{T}{2}(N-1)\right)\right).$$

Видно, что на частотах $\omega = m2\pi/NT$, где m – целое, $X(\omega) = 0$. Подставляя сюда значение

$$X_1(\omega) = E\tau \frac{\sin \omega \tau / 2}{\omega \tau / 2} \exp\left(-j\omega \frac{\tau}{2}\right),$$

где $\tau-$ длительность отдельного импульса, получаем окончательно для спектра пачки из N равноотстоящих прямоугольных импульсов:

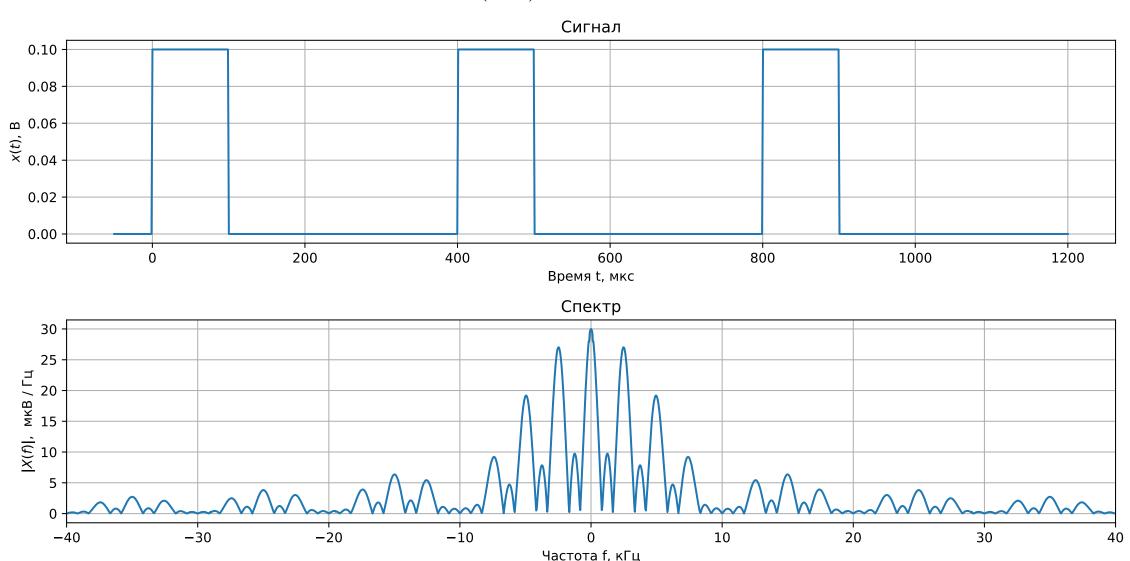
$$X(\omega) = \exp\left(-j\omega\left(\frac{T}{2}(N-1) + \frac{\tau}{2}\right)\right)E\tau\frac{\sin\omega\tau/2}{\omega\tau/2}\frac{\sin\omega NT/2}{\sin\omega T/2}.$$



Модуль спектра пачки прямоугольных импульсов: а — три импульса в пачке, б — четыре импульса в пачке. интервал между соседними импульсами $T=3\tau$. Пунктиром изображён модуль спектра одиночного импульса

Спектр пачки равноотстоящих импульсов

$$X(f) = \exp\left(-j\omega\left(\frac{T}{2}(N-1) + \frac{\tau}{2}\right)\right)E\tau\frac{\sin\left(\pi\tau f\right)}{\pi\tau f}\frac{\sin\left(\pi N T f\right)}{\sin\left(\pi T f\right)}, \ T = 400 \text{ мкс, } \tau = 100 \text{ мкс, } N = 3. \quad \frac{1}{\tau} = 10 \text{ кГц, } \frac{1}{T} = 2,5 \text{ кГц.}$$



Частотные характеристики сигнала, симметрия спектра

Частотные характеристики сигнала

В общем случае спектральная плотность X(f) — комплексная функция частоты:

$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) \exp(-j2\pi f \tau) dt,$$

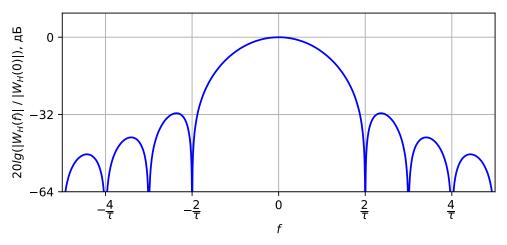
$$X(f) = \operatorname{Re} X(f) + j \operatorname{Im} X(f) = |X(f)| e^{j\varphi(f)},$$

где

Re
$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) \cos 2\pi f t \, dt$$
,
Im $X(f) = -\int_{-\infty}^{\infty} x(t) \sin 2\pi f t \, dt$,

АЧХ в децибелах (дБ) измеряется относительно некоторого значения. Для окон обычно требуется определить уровень на частоте f относительно главного лепестка:

$$20\lg \left| \frac{W(f)}{W(0)} \right| = 10\lg \frac{\left| W(f) \right|^2}{\left| W(0) \right|^2}.$$



Свойства симметрии спектра реального сигнала

Для действительного сигнала

$$X(f) = X * (-f).$$

Это означает, что для действительного сигнала $\operatorname{Re} X(f)$ и |X(f)| – чётные функции, а $\operatorname{Im} X(f)$ и $\varphi(f)$ – нечётные функции частоты. Если в дополнение к этому x(t) – чётная функция, то

$$X(f) = X(-f),$$

т. е. спектральная плотность является действительной и чётной функцией частоты f.