

ДИСЦИПЛИНА	Разработка и эксплуатация радиотелеметрических систем часть 1
	полное название дисциплины без аббревиатуры
ИНСТИТУТ	Радиотехнических и телекоммуникационных систем
КАФЕДРА	радиоволновых процессов и технологий
	полное название кафедры
ГРУППА/Ы	РССО-1,2,3-19; РРБО-1,2-19; РИБО-1,2,3,4-19
	номер групп/ы, для которых предназначены материалы
ВИД УЧЕБНОГО МАТЕРИАЛА	Лекция №4
	лекция; материал к практическим занятиям; контрольно-измерительные материалы к практическим занятиям; руководство к КР/КП, практикам
ПРЕПОДАВАТЕЛЬ	Исаков Владимир Николаевич
	фамилия, имя, отчество
СЕМЕСТР	5
	указать номер семестра обучения

Лекция 4

Свойства преобразования Фурье

1. Свойство линейности

Пусть $k_1, k_2 \in \mathbb{C}$ - произвольные комплексные постоянные, тогда

$$F\{k_1 s_1(t) + k_2 s_2(t)\} = k_1 F\{s_1(t)\} + k_2 F\{s_2(t)\},$$

$$F^{-1}\{k_1 S_1(\omega) + k_2 S_2(\omega)\} = k_1 F^{-1}\{S_1(\omega)\} + k_2 F^{-1}\{S_2(\omega)\}.$$

Доказательство:

$$F\{k_1 s_1(t) + k_2 s_2(t)\} = \int_{-\infty}^{+\infty} (k_1 s_1(t) + k_2 s_2(t)) e^{-j\omega t} dt =$$

$$= k_1 \int_{-\infty}^{+\infty} s_1(t) e^{-j\omega t} dt + k_2 \int_{-\infty}^{+\infty} s_2(t) e^{-j\omega t} dt = k_1 F\{s_1(t)\} + k_2 F\{s_2(t)\}.$$

Для обратного преобразования Фурье доказывается аналогично.

2. Опережение/запаздывание сигнала

Пусть $t_0 > 0$ - параметр сдвига, $s_{t_0}(t) = s(t \pm t_0)$ - сигнал с запаздыванием/опережением, тогда

$$F\{s(t \pm t_0)\} = F\{s(t)\} e^{\pm j\omega t_0},$$

или

$$S_{t_0}(\omega) = S(\omega) e^{\pm j\omega t_0}.$$

Доказательство:

$$F\{s(t \pm t_0)\} = \int_{-\infty}^{+\infty} s(t \pm t_0) e^{-j\omega t} dt = \left[\begin{array}{l} t' = t \pm t_0 \\ dt' = dt \end{array} \right] =$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} s(t') e^{-j\omega(t' \mp t_0)} dt' = \int_{-\infty}^{+\infty} s(t') e^{-j\omega t'} dt' e^{\pm j\omega t_0} = F\{s(t)\} e^{\pm j\omega t_0}.$$

Из доказанного для амплитудного и фазового спектров немедленно следует:

$$|S_{t_0}(\omega)| = |S(\omega)|, \quad \varphi_{S_{t_0}}(\omega) = \varphi_S(\omega) \pm \omega t_0.$$

При запаздывании/опережении амплитудный спектр сигнала не изменяется. К фазовому спектру прибавляется $\pm \omega t_0$.

3. Спектр комплексно-сопряжённого сигнала

$$F\{s^*(t); \omega\} = F^*\{s(t); -\omega\}.$$

Действительно
$$F\{s^*(t); \omega\} = \int_{-\infty}^{+\infty} s^*(t) e^{-j\omega t} dt = \left(\int_{-\infty}^{+\infty} s(t) e^{-j(-\omega)t} dt \right)^{**} =$$

$$= \left(\int_{-\infty}^{+\infty} s(t) e^{-j(-\omega)t} dt \right)^* = F^*\{s(t); -\omega\}.$$

4. Спектр зеркально-симметричного сигнала

$$F\{s^*(-t)\} = F^*\{s(t)\}.$$

Доказательство:

$$F\{s^*(-t)\} = \int_{-\infty}^{+\infty} s^*(-t) e^{-j\omega t} dt = \left[\begin{matrix} t' = -t \\ dt' = -dt \end{matrix} \right] = - \int_{+\infty}^{-\infty} s^*(t') e^{j\omega t'} dt' =$$

$$= \left(\int_{-\infty}^{+\infty} s^*(t') e^{j\omega t'} dt' \right)^{**} = \left(\int_{-\infty}^{+\infty} s(t') e^{-j\omega t'} dt' \right)^* = F^*\{s(t)\}.$$

5. Дифференцирование сигнала

Пусть сигнал убывает на бесконечности $\lim_{t \rightarrow \pm\infty} s(t) = 0$, тогда

$$F\left\{\frac{ds(t)}{dt}; \omega\right\} = j\omega F\{s(t); \omega\}.$$

Доказательство:

$$F\left\{\frac{ds(t)}{dt}; \omega\right\} = \int_{-\infty}^{+\infty} \frac{ds(t)}{dt} e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-j\omega t} ds(t) =$$

$$= s(t) e^{-j\omega t} \Big|_{-\infty}^{+\infty} - \int_{-\infty}^{+\infty} s(t) d e^{-j\omega t} = j\omega \int_{-\infty}^{+\infty} s(t) e^{-j\omega t} dt = j\omega F\{s(t); \omega\}.$$

6. Свойство изменения масштаба времени

Пусть $a > 0$ - параметр масштаба, $s_a(t) = s(at)$, тогда

$$F\{s(at); \omega\} = \frac{1}{a} F\left\{s(t); \frac{\omega}{a}\right\},$$

или

$$S_a(\omega) = \frac{1}{a} S\left(\frac{\omega}{a}\right).$$

Доказательство:

$$\begin{aligned} F\{s(at); \omega\} &= \int_{-\infty}^{+\infty} s(at) e^{-j\omega t} dt = \left[\begin{array}{l} t' = at \\ dt = \frac{dt'}{a} \end{array} \right] = \\ &= \frac{1}{a} \int_{-\infty}^{+\infty} s(t') e^{-j\frac{\omega}{a} t'} dt' = \frac{1}{a} F\left\{s(t); \frac{\omega}{a}\right\}. \end{aligned}$$

Доказанное свойство показывает, что если для сигнала параметром масштаба по времени является a , то для его спектра параметром масштаба по частоте является $1/a$ (см. рис.5.1). Параметры масштаба по времени и частоте обратно-пропорциональны. Если один из них принимает значения меньше единицы, то другой – большие единицы и наоборот. Иными словами увеличение длительности сигнала приводит к уменьшению ширины его спектра и наоборот. Если обозначить $\Delta\omega$ - ширину спектра при единичном параметре масштаба $a=1$, а также $\tau_{\text{и}}$ - длительность импульса при единичном параметре масштаба, и $\Delta\omega(a)$, $\tau_{\text{и}}(a)$ - их соответствующие значения при некотором параметре $a \neq 1$, то из рис. 5.1, запишем

$$\Delta\omega(a) \tau_{\text{и}}(a) = a \Delta\omega \frac{\tau_{\text{и}}}{a} = \Delta\omega \tau_{\text{и}}.$$

То есть произведение ширины спектра на длительность импульса не зависит от параметра масштаба и называется базой сигнала. База сигнала представляет собой число, определяемое только формой сигнала:

$$B_{\omega} = \Delta\omega \tau_{\text{и}}.$$

На практике часто удобнее оказывается другое определение базы:

$$B_f = \Delta f \tau_{\text{и}} = \frac{1}{2\pi} B_{\omega},$$

где $\Delta f = \Delta\omega / 2\pi$ - ширина спектра в единицах линейной частоты.

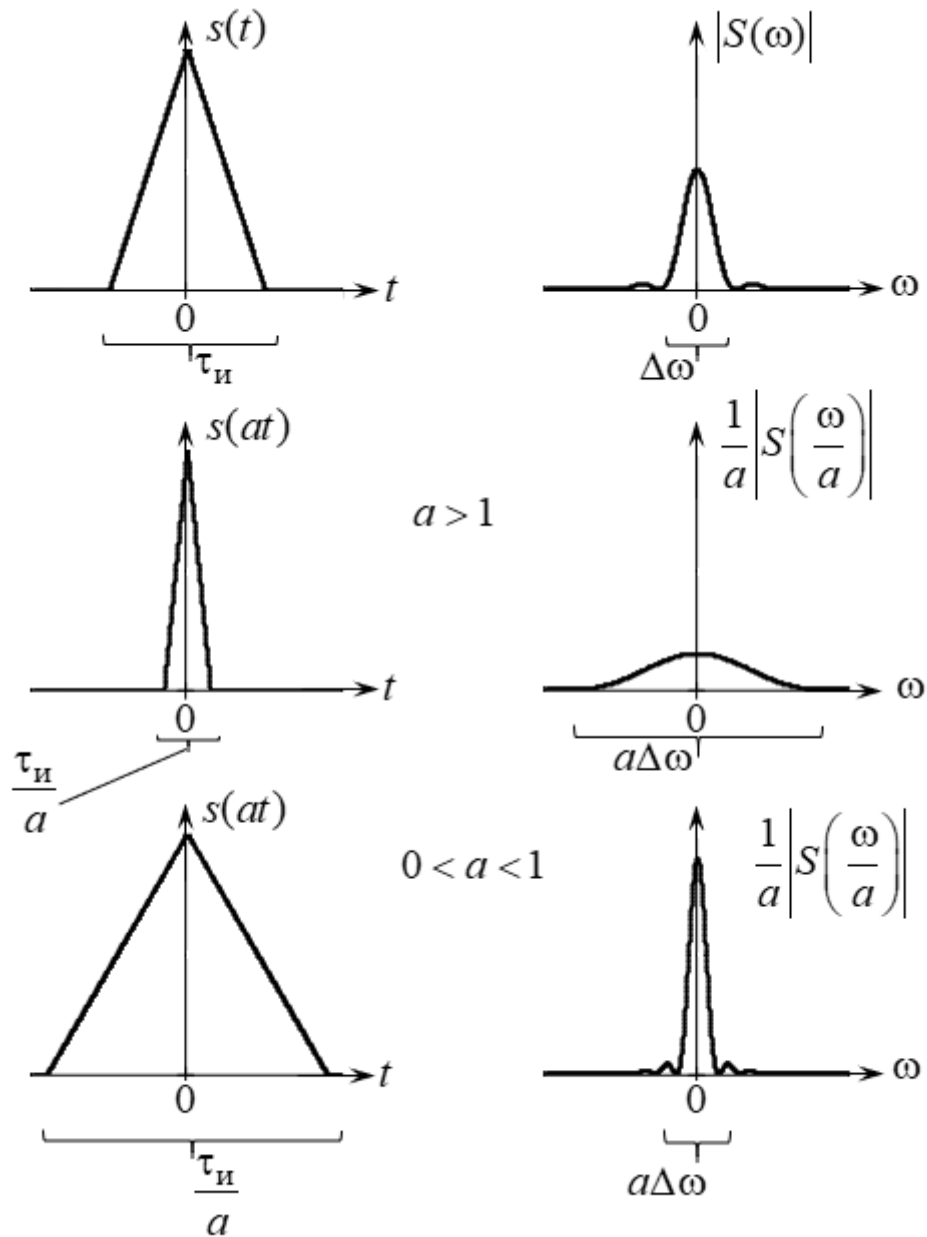


Рис.5.1. Сигнал и его амплитудный спектр при различных значениях параметра масштаба

7. Смещение спектра сигнала

Пусть $\omega_0 > 0$ - положительный параметр смещения спектра, обозначим $s_{\omega_0}(t) = s(t)e^{\pm j\omega_0 t}$. Тогда

$$F\{s(t)e^{\pm j\omega_0 t}; \omega\} = F\{s(t); \omega \mp \omega_0\},$$

ИЛИ

$$S_{\omega_0}(\omega) = S(\omega \mp \omega_0).$$

Доказательство:

$$\begin{aligned} F\{s(t)e^{\pm j\omega_0 t}; \omega\} &= \int_{-\infty}^{+\infty} s(t)e^{\pm j\omega_0 t} e^{-j\omega t} dt = \\ &= \int_{-\infty}^{+\infty} s(t)e^{-j(\omega \mp \omega_0)t} dt = F\{s(t); \omega \mp \omega_0\}. \end{aligned}$$

8. Теорема о свёртке

$$F\{s_1 * s_2(t)\} = F\{s_1(t)\} F\{s_2(t)\}.$$

Доказательство:

$$\begin{aligned} F\{s_1 * s_2(t)\} &= F_t \left\{ \int_{-\infty}^{+\infty} s_1(t') s_2(t-t') dt' \right\} = \int_{-\infty}^{+\infty} s_1(t') F_t \{s_2(t-t')\} dt' = \\ &= F_t \{s_2(t)\} \int_{-\infty}^{+\infty} s_1(t') e^{-j\omega t'} dt' = F\{s_1(t)\} F\{s_2(t)\}. \end{aligned}$$

9. Произведение сигналов

$$F\{s_1(t)s_2(t)\} = \frac{1}{2\pi} F\{s_1(t)\} * F\{s_2(t)\}(\omega),$$

ИЛИ

$$F\{s_1(t)s_2(t)\} = \frac{1}{2\pi} S_1 * S_2(\omega).$$

Доказательство:

$$\begin{aligned} F_{\omega}^{-1} \left\{ \frac{1}{2\pi} S_1 * S_2(\omega) \right\} &= F_{\omega}^{-1} \left\{ \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} S_1(\omega') S_2(\omega - \omega') d\omega' \right\} = \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} S_1(\omega') F_{\omega}^{-1} \{S_2(\omega - \omega')\} d\omega' = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} S_1(\omega') s_2(t) e^{j\omega' t} d\omega' = \\ &= s_2(t) \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} S_1(\omega') e^{j\omega' t} d\omega' = s_1(t) s_2(t). \end{aligned}$$

Выполнив прямое преобразование Фурье от левой и правой частей

записанного равенства получим доказываемое утверждение.

10. Симметрия преобразования Фурье

$$s(t) \leftrightarrow S(\omega) \Leftrightarrow S^*(t) \leftrightarrow 2\pi s^*(\omega).$$

Доказательство:

$$s(t) \leftrightarrow S(\omega)$$

$$S(\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} s(t) e^{-j\omega t} dt$$

$$S(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} s(\omega) e^{-j\omega t} d\omega$$

$$S^*(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} 2\pi s^*(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

$$S^*(t) \leftrightarrow 2\pi s^*(\omega).$$

Литература

Основная литература

1. Радиотехнические цепи и сигналы: Учеб. для вузов / О. А. Стеценко. — М.: Высш. шк., 2007.
2. Радиотехнические цепи и сигналы: Учебник для студентов радиотехн. спец. вузов / И. С. Гоноровский. — М.: Дрофа, 2006.
3. Радиотехнические цепи и сигналы: Учебник для студентов радиотехн. спец. вузов / И. С. Гоноровский. — М.: Радио и связь, 1986.
4. Радиотехнические цепи и сигналы: учеб. для вузов / С. И. Баскаков. — М.: Высш. шк., 2000.

Дополнительная литература

5. Теория радиотехнических цепей / Н. В. Зернов, В. Г. Карпов. — Л.: Энергия, 1972. — 816 с.: ил. — Библиогр.: с. 804 (15 назв.)
6. Сигналы. Теоретическая радиотехника: Справ. пособие / А. Н. Денисенко. — М.: Горячая линия - Телеком, 2005. — 704 с.
7. Справочник по математике для инженеров и учащихся вузов / И. Н. Бронштейн, К. А. Семендяев. — М.: Наука, 1998. — 608 с.