

Приложение №1. Примеры определения спектральных и корреляционных характеристик непериодических сигналов
Пример 1. Определить спектральную плотность, амплитудный и фазовый спектр сигнала

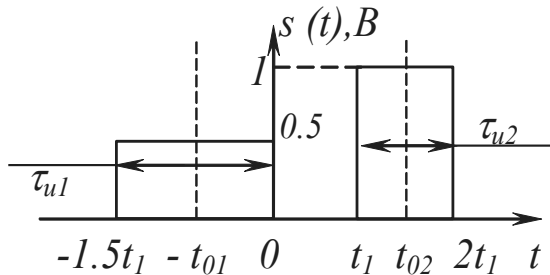


Рис.п.1. Заданный сигнал

рис.п.1.

Заданный сигнал можно представить в виде суммы двух прямоугольных импульсов

$$s(t) = \frac{1}{2} \operatorname{rect}\left(\frac{t+t_{01}}{\tau_{u1}}\right) + \operatorname{rect}\left(\frac{t-t_{02}}{\tau_{u2}}\right),$$

где $\tau_{u1} = 1.5t_1$ - длительность прямоугольного импульса, смещённого влево на $t_{01} = 1.5t_1/2$;

$\tau_{u2} = 2t_1 - t_1 = t_1$ - длительность прямоугольного импульса, смещённого вправо на $t_{02} = (t_1 + 2t_1)/2 = 3t_1/2$.

Спектральная плотность одиночного симметричного прямоугольного импульса длительностью τ_u с единичным размахом определяется выражением (табл.1)

$$S_0(\omega) = \tau_u \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_u}{2}\right).$$

При сдвиге графика прямоугольного импульса его спектральную плотность можно определить с учётом свойства смещения (табл.3,п.2)

$$S_0(\omega) = \tau_u \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_u}{2}\right) e^{\pm i\omega t_0},$$

где t_0 - параметр смещения. Знак “+” соответствует смещению влево, а “-” – смещению вправо относительно нулевой абсциссы.

Таким образом

$$\frac{1}{2} \operatorname{rect}\left(\frac{t+t_{01}}{\tau_{u1}}\right) \leftrightarrow \frac{1}{2} \tau_{u1} \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_{u1}}{2}\right) e^{i\omega t_{01}},$$

$$\operatorname{rect}\left(\frac{t-t_{02}}{\tau_{u2}}\right) \leftrightarrow \tau_{u2} \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_{u2}}{2}\right) e^{-i\omega t_{02}}.$$

С учетом линейности преобразования Фурье для спектральной плотности заданного сигнала получим

$$S(\omega) = \frac{1}{2} \tau_{u1} \operatorname{sinc}(\omega \tau_{u1}/2) e^{i\omega t_{01}} + \tau_{u2} \operatorname{sinc}(\omega \tau_{u2}/2) e^{-i\omega t_{02}}.$$

Амплитудный спектр сигнала

$$|S(\omega)| = \sqrt{S(\omega)S^*(\omega)} = \sqrt{(1/4)\tau_{u1}^2 \operatorname{sinc}^2(\omega \tau_{u1}/2) + \tau_{u2}^2 \operatorname{sinc}^2(\omega \tau_{u2}/2) + \tau_{u1}\tau_{u2} \operatorname{sinc}(\omega \tau_{u1}/2) \operatorname{sinc}(\omega \tau_{u2}/2) \cos[\omega(t_{01} + t_{02})]}$$

Фазовый спектр сигнала

$$\varphi(\omega) = \operatorname{arctg} \left(\frac{\tau_{u1} \operatorname{sinc}(\omega \tau_{u1}/2) \sin(\omega t_{01}) - 2\tau_{u2} \operatorname{sinc}(\omega \tau_{u2}/2) \sin(\omega t_{02})}{\tau_{u1} \operatorname{sinc}(\omega \tau_{u1}/2) \cos(\omega t_{01}) + 2\tau_{u2} \operatorname{sinc}(\omega \tau_{u2}/2) \cos(\omega t_{02})} \right).$$

Пример 2. Определить спектральную плотность, амплитудный и фазовый спектр сигнала рис.п.2.

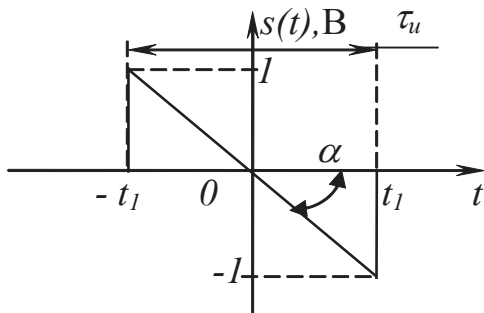


Рис.п.2. Заданный сигнал

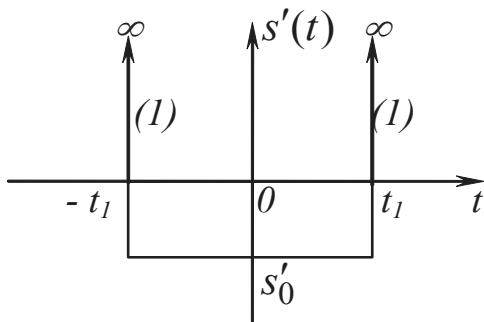


Рис.п.3. Результат дифференцирования сигнала

$$s'_0 = -tg(\alpha) = -1/t_1 = -2/\tau_u,$$

где $\tau_u = 2t_1$ – длительность заданного сигнала.

Запишем аналитическое выражение для производной сигнала (рис.п.3.)

$$s'(t) = \delta(t + \tau_u/2) - (2/\tau_u) \operatorname{rect}(t/\tau_u) + \delta(t - \tau_u/2),$$

Рассмотрение рис.п.2 показывает, что на интервале $[-t_1, t_1]$ график заданного сигнала представляет собой отрезок прямой, поэтому спектральную плотность проще определить для его производной, которая на этом интервале будет постоянна. График производной заданного сигнала показан на рис.п.3. δ -функции в моменты времени t_1 и t_2 появляются из-за наличия скачков на графике сигнала. Значение s'_0 равно производной линейной функции, которая постоянна и, как следует из рис.п.2, равна

Определим спектральную плотность полученного сигнала. Так как преобразование Фурье линейно, то достаточно найти спектральную плотность каждой из аддитивных составляющих сигнала, а затем сложить результаты. Спектральные плотности составляющих (табл.1), с учётом свойства смещения (табл.3,п.2)

$$\delta(t + \tau_u/2) \leftrightarrow e^{j\omega \frac{\tau_u}{2}}, \quad \delta(t - \tau_u/2) \leftrightarrow e^{-j\omega \frac{\tau_u}{2}},$$

$$-\frac{2}{\tau_u} \operatorname{rect}\left(\frac{t}{\tau_u}\right) \leftrightarrow -\frac{2}{\tau_u} \tau_u \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right) = -2 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right).$$

Для спектральной плотности производной сигнала получим

$$S_d(\omega) = e^{j\omega \frac{\tau_u}{2}} + e^{-j\omega \frac{\tau_u}{2}} - 2 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right) = 2 \left[\cos\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right) - \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right) \right]$$

Определяя спектральную плотность заданного сигнала воспользуемся свойством дифференцирования сигнала (табл.3,п.3), согласно которому

$$S(\omega) = S_d(\omega) / j\omega = (2j/\omega) \left[\operatorname{sinc}\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right) - \cos\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right) \right].$$

Амплитудный спектр заданного сигнала

$$|S(\omega)| = (2/|\omega|) \left| \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right) - \cos\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right) \right|.$$

Фазовый спектр заданного сигнала

$$\varphi(\omega) = \arg(S(\omega)) = \frac{\pi}{2} \operatorname{sign} \left(\frac{1}{\omega} \left[\operatorname{sinc}\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right) - \cos\left(\frac{\omega \tau_u}{2}\right) \right] \right).$$

Пример 3. Определить спектральную плотность, амплитудный и фазовый спектр, а также АКФ сигнала рис.п.4.

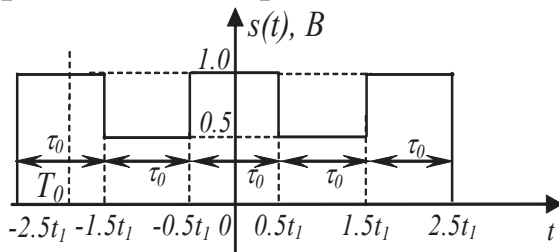


Рис.п.4. Заданный сигнал

Заданный сигнал можно рассматривать как кодированный: интервал его задания можно представить в виде совокупности одинаковых отрезков, на каждом из которых сигнал принимает постоянное значение.

Таким образом

$$s(t) = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \operatorname{rect}\left(\frac{t - T_0 - k\tau_0}{\tau_0}\right),$$

где $N = 5$ - число кодовых элементов;

$\tau_0 = t_1$ - длительность такта;

$T_0 = \frac{-2.5t_1 - 1.5t_1}{2} = -\frac{4t_1}{2} = -2t_1$ - середина первого такта.

$\{a_k\}_{k=0}^{N-1} = \{1; 0.5; 1; 0.5; 1\}$ В - кодовая последовательность.

Спектральная плотность кодированного сигнала определяется выражением

$$S(\omega) = \tau_0 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) e^{-i\omega T_0} \cdot \sum_{k=0}^{N-1} a_k e^{-i\omega k\tau_0}.$$

Заданный сигнал является чётным, поэтому его спектральная плотность должна быть действительной функцией, то есть

$$S(\omega) = \operatorname{Re} S(\omega) = \tau_0 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) \sum_{k=0}^{N-1} a_k \cos(\omega(k\tau_0 + T_0)).$$

Амплитудный спектр сигнала

$$|S(\omega)| = \tau_0 \left| \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) \sum_{k=0}^{N-1} a_k \cos(\omega(k\tau_0 + T_0)) \right|,$$

фазовый спектр

$$\varphi(\omega) = \frac{\pi}{2} \left[1 - \operatorname{sign}\left(\operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) \sum_{k=0}^{N-1} a_k \cos(\omega(k\tau_0 + T_0)) \right) \right] \operatorname{sign}(\omega).$$

АКФ кодированного сигнала определяется выражением

$$R(\tau) = \tau_0 \sum_{k=0}^{N-1} R_k \left(1 - \frac{\|\tau| - k\tau_0|}{\tau_0} \right) \operatorname{rect}\left(\frac{|\tau| - k\tau_0}{2\tau_0}\right),$$

где $R_k = \sum_{n=k}^{N-1} a_n a_{n-k}$, $k = 0, \dots, N-1$ - АКФ кодовой последователь-

ности, расчёт которой оформим в виде следующей таблицы:

k	1	0.5	1	0.5	1	R_k
0	1	0.5	1	0.5	1	3.5
1		1	0.5	1	0.5	2
2			1	0.5	1	2.25
3				1	0.5	1
4					1	1
$k > 4$						0

Пример 4. Определить АКФ сигнала рис.п.5.а.

Заданный сигнал можно представить в виде суммы двух сигналов (рис.5.а, б, в)

$$s_1(t) = \begin{cases} -\left(1 + \frac{2t}{\tau_u}\right), & -\frac{\tau_u}{2} \leq t \leq 0 \\ 0; & t < -\frac{\tau_u}{2}, t > 0 \end{cases}, \quad s_2(t) = \begin{cases} \left(1 - \frac{2t}{\tau_u}\right), & 0 \leq t \leq \frac{\tau_u}{2} \\ 0; & t > \frac{\tau_u}{2}, t < 0 \end{cases}.$$

При этом его АКФ можно выразить следующим образом

$$R(\tau) = R_1(\tau) + R_2(\tau) + R_{12}(\tau) + R_{21}(\tau).$$

Будем искать выражение АКФ для положительных значений $\tau \geq 0$

$$R^+(\tau) = R_1^+(\tau) + R_2^+(\tau) + R_{12}^+(\tau) + R_{21}^+(\tau).$$

При этом сдвиги в корреляционных интегралах следует выполнять в положительном направлении временной оси.

Как видно из рис. п.5.б и рис. п.5.в, сигнал $s_1(t)$ может быть получен из $s_2(t)$ путём зеркального отображения относительно оси абсцисс, а затем – оси ординат. Так как информация о зеркальных отображениях сигнала содержится в фазовом спектре, то амплитудные спектры у рассматриваемых сигналов одинаковы. В свою очередь АКФ определяется только амплитудным спектром сигнала и не зависит от фазового спектра. Следовательно, АКФ сигналов $s_1(t)$ и $s_2(t)$ одинаковы

$$R_1^+(\tau) = R_2^+(\tau).$$

Тогда для искомой АКФ заданного сигнала имеем

$$R^+(\tau) = 2R_2^+(\tau) + R_{12}^+(\tau) + R_{21}^+(\tau).$$

Расчёт ВКФ $R_{12}^+(\tau)$ иллюстрируется рис.п.5.г, из которого видно, что

$$R_{12}^+(\tau) = 0,$$

так как равно нулю произведение сигнала $s_1(t)$ и $s_2(t - \tau)$.

Это позволяет выражение для АКФ заданного сигнала переписать в виде

$$R^+(\tau) = 2R_2^+(\tau) + R_{21}^+(\tau).$$

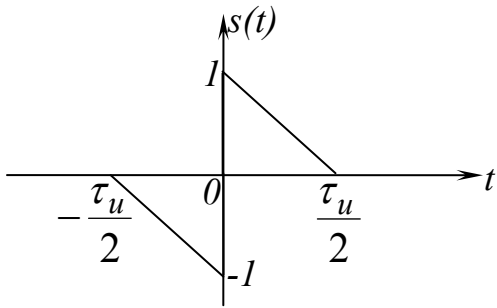


Рис.п.5.а. Заданный сигнал

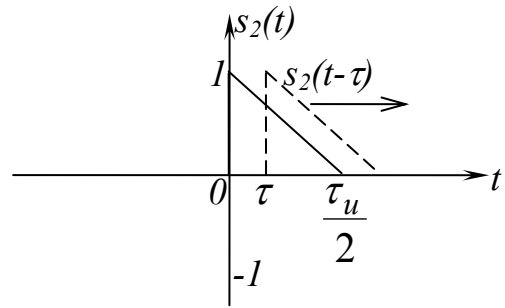
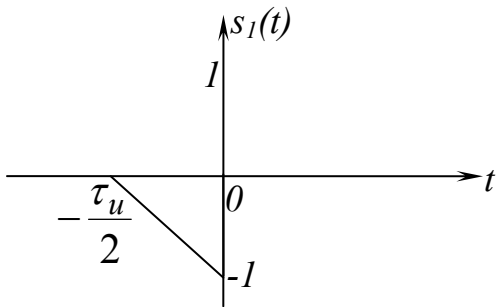
Рис.п.5.д. Расчёт АКФ $R_2(\tau)$ 

Рис.п.5.б. Первый сигнал

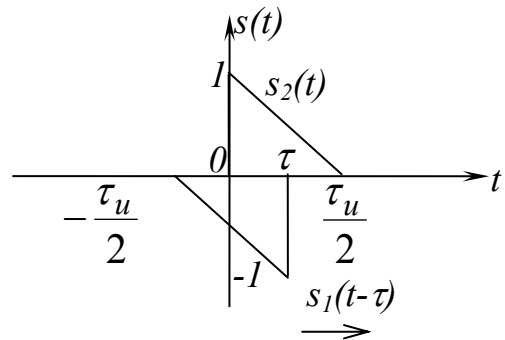
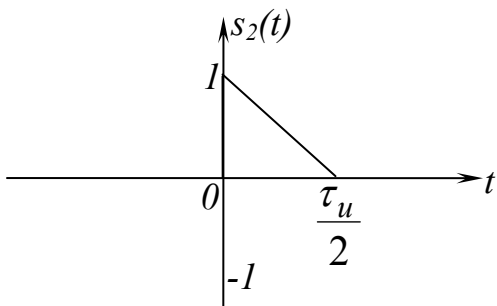
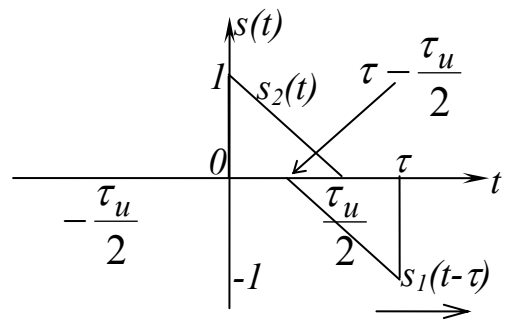
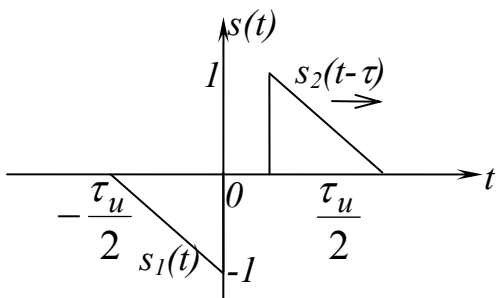
Рис.п.5.е. Расчёт ВКФ $R_{21}(\tau \leq 0.5\tau_u)$ 

Рис.п.5.в. Второй сигнал

Рис.п.5.ж. Расчёт ВКФ $R_{21}(0.5\tau_u \leq \tau \leq \tau_u)$ Рис.п.5.з. Расчёт ВКФ $R_{12}(\tau)$

Рассмотрим функцию вида

$$\begin{aligned} r(k_1, k_2, a, b, \tau) &= \int_a^b (1 - k_1 t)(1 - k_2(t - \tau)) dt = \\ &= \int_a^b (1 - k_1 t)(1 - k_2 t + k_2 \tau) dt = \int_a^b (1 + k_2 \tau - (k_2 + k_1 + k_1 k_2 \tau)t + k_1 k_2 t^2) dt = \\ &= (1 + k_2 \tau)t - \frac{1}{2}(k_2 + k_1 + k_1 k_2 \tau)t^2 + \frac{1}{3}k_1 k_2 t^3 \Big|_a^b = \\ &= \rho(k_1, k_2, b, \tau) - \rho(k_1, k_2, a, \tau) \end{aligned}$$

где $\rho(k_1, k_2, x, \tau) = (1 + k_2 \tau)x - \frac{1}{2}(k_2 + k_1 + k_1 k_2 \tau)x^2 + \frac{1}{3}k_1 k_2 x^3$.

Для АКФ второго сигнала, в соответствии с рис.п.5.д, при

$0 \leq \tau \leq \frac{\tau_u}{2}$ запишем

$$\begin{aligned} R_2^+(\tau) &= \int_{\tau}^{\frac{\tau_u}{2}} s_2(t)s_2(t - \tau) dt = \int_{\tau}^{\frac{\tau_u}{2}} \left(1 - \frac{2t}{\tau_u}\right) \left(1 - \frac{2(t - \tau)}{\tau_u}\right) dt = ; \\ &= r\left(\frac{2}{\tau_u}, \frac{2}{\tau_u}, \tau, \frac{\tau_u}{2}, \tau\right) = \rho\left(\frac{2}{\tau_u}, \frac{2}{\tau_u}, \frac{\tau_u}{2}, \tau\right) - \rho\left(\frac{2}{\tau_u}, \frac{2}{\tau_u}, \tau, \tau\right) \\ &\rho\left(\frac{2}{\tau_u}, \frac{2}{\tau_u}, \frac{\tau_u}{2}, \tau\right) = \left(1 + \frac{2}{\tau_u} \tau\right) \frac{\tau_u}{2} - \frac{1}{2} \left(\frac{4}{\tau_u} + \left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2 \tau\right) \left(\frac{\tau_u}{2}\right)^2 + \frac{1}{3} \left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2 \left(\frac{\tau_u}{2}\right)^3 = ; \\ &= \tau - \frac{\tau}{2} + \frac{\tau_u}{6} \\ &\rho\left(\frac{2}{\tau_u}, \frac{2}{\tau_u}, \tau, \tau\right) = \left(1 + \frac{2}{\tau_u} \tau\right) \tau - \frac{1}{2} \left(\frac{4}{\tau_u} + \left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2 \tau\right) \tau^2 + \frac{1}{3} \left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2 \tau^3 = \\ &= \left(1 + \frac{2}{\tau_u} \tau\right) \tau - \frac{1}{2} \left(\frac{4}{\tau_u} + \left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2 \tau\right) \tau^2 + \frac{1}{3} \left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2 \tau^3 = ; \\ &= \tau - \frac{2}{3\tau_u^2} \tau^3 \\ R_2^+(\tau) &= \tau - \frac{\tau}{2} + \frac{\tau_u}{6} - \tau + \frac{2}{3\tau_u^2} \tau^3 = \frac{\tau_u}{6} - \frac{\tau}{2} + \frac{2\tau^3}{3\tau_u^2}, \quad 0 \leq \tau \leq \frac{\tau_u}{2}. \end{aligned}$$

Выражение для АКФ второго сигнала

$$R_2^+(\tau) = \begin{cases} \frac{\tau_u}{6} - \frac{\tau}{2} + \frac{2\tau^3}{3\tau_u^2}, & 0 \leq \tau \leq \frac{\tau_u}{2} \\ 0, & \tau > \frac{\tau_u}{2} \end{cases}.$$

Для ВКФ $R_{21}^+(\tau)$ в соответствии с рис.п.5.е, при $0 \leq \tau \leq \frac{\tau_u}{2}$ запи-

шем

$$\begin{aligned} R_{21}^+(\tau) &= \int_0^\tau s_2(t)s_1(t-\tau)dt = -\int_0^\tau \left(1 - \frac{2t}{\tau_u}\right) \left(1 + \frac{2(t-\tau)}{\tau_u}\right) dt = ; \\ &= -r\left(\frac{2}{\tau_u}, -\frac{2}{\tau_u}, 0, \tau, \tau\right) = \rho\left(\frac{2}{\tau_u}, -\frac{2}{\tau_u}, 0, \tau\right) - \rho\left(\frac{2}{\tau_u}, -\frac{2}{\tau_u}, \tau, \tau\right) \\ \rho\left(\frac{2}{\tau_u}, -\frac{2}{\tau_u}, 0, \tau\right) &= \left(1 - \frac{2}{\tau_u}\tau\right)0 + \frac{1}{2}\left(\frac{2}{\tau_u}\frac{2}{\tau_u}\tau\right)0^2 - \frac{1}{3}\frac{2}{\tau_u}\frac{2}{\tau_u}0^3 = 0; \\ \rho\left(\frac{2}{\tau_u}, -\frac{2}{\tau_u}, \tau, \tau\right) &= \left(1 - \frac{2}{\tau_u}\tau\right)\tau + \frac{1}{2}\left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2\tau^3 - \frac{1}{3}\left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2\tau^3 = ; \\ &= \tau - \frac{2\tau^2}{\tau_u} + \frac{2\tau^3}{3\tau_u^2} \\ R_{21}^+(\tau) &= -\frac{2\tau^3}{3\tau_u^2} + \frac{2\tau^2}{\tau_u} - \tau, \quad 0 \leq \tau \leq \frac{\tau_u}{2}. \end{aligned}$$

При $\frac{\tau_u}{2} \leq \tau \leq \tau_u$, в соответствии с рис.п.5.ж, ВКФ $R_{21}^+(\tau)$ определяется выражением

$$\begin{aligned} R_{21}^+(\tau) &= \int_{\tau - \frac{\tau_u}{2}}^{\frac{\tau_u}{2}} s_2(t)s_1(t-\tau)dt = -\int_{\tau - \frac{\tau_u}{2}}^{\frac{\tau_u}{2}} \left(1 - \frac{2t}{\tau_u}\right) \left(1 + \frac{2(t-\tau)}{\tau_u}\right) dt = ; \\ &= -r\left(\frac{2}{\tau_u}, -\frac{2}{\tau_u}, \tau - \frac{\tau_u}{2}, \frac{\tau_u}{2}, \tau\right) = \rho\left(\frac{2}{\tau_u}, -\frac{2}{\tau_u}, \tau - \frac{\tau_u}{2}, \tau\right) - \rho\left(\frac{2}{\tau_u}, -\frac{2}{\tau_u}, \frac{\tau_u}{2}, \tau\right) \\ \rho\left(\frac{2}{\tau_u}, -\frac{2}{\tau_u}, \tau - \frac{\tau_u}{2}, \tau\right) &= \\ &= \left(1 - \frac{2}{\tau_u}\tau\right)\left(\tau - \frac{\tau_u}{2}\right) - \frac{1}{2}\left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2\tau\left(\tau - \frac{\tau_u}{2}\right)^2 - \frac{1}{3}\left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2\left(\tau - \frac{\tau_u}{2}\right)^3 = ; \\ &= \frac{2\tau^3}{3\tau_u^2} - \frac{2\tau^2}{\tau_u} + \frac{3\tau}{2} - \frac{\tau_u}{3} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \rho\left(\frac{2}{\tau_u}, -\frac{2}{\tau_u}, \frac{\tau_u}{2}, \tau\right) &= \left(1 - \frac{2}{\tau_u}\tau\right)\frac{\tau_u}{2} + \frac{1}{2}\left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2\tau\left(\frac{\tau_u}{2}\right)^2 - \frac{1}{3}\left(\frac{2}{\tau_u}\right)^2\left(\frac{\tau_u}{2}\right)^3 =; \\ &= \frac{\tau_u}{3} - \frac{\tau}{2} \\ R_{21}^+(\tau) &= \frac{2\tau^3}{3\tau_u^2} - \frac{2\tau^2}{\tau_u} + \frac{3\tau}{2} - \frac{\tau_u}{3} - \frac{\tau_u}{3} + \frac{\tau}{2} = \\ &= \frac{2\tau^3}{3\tau_u^2} - \frac{2\tau^2}{\tau_u} + 2\tau - \frac{2\tau_u}{3}, \quad \frac{\tau_u}{2} \leq \tau \leq \tau_u \end{aligned}$$

Выражение для ВКФ $R_{21}^+(\tau)$

$$R_{21}^+(\tau) = \begin{cases} -\frac{2\tau^3}{3\tau_u^2} + \frac{2\tau^2}{\tau_u} - \tau, & 0 \leq \tau \leq \frac{\tau_u}{2} \\ \frac{2\tau^3}{3\tau_u^2} - \frac{2\tau^2}{\tau_u} + 2\tau - \frac{2\tau_u}{3}, & \frac{\tau_u}{2} \leq \tau \leq \tau_u \\ 0, & \tau > \tau_u \end{cases}.$$

АКФ заданного сигнала при $\tau \geq 0$

$$\begin{aligned} R^+(\tau) &= 2R_2^+(\tau) + R_{21}^+(\tau) = \\ &= \begin{cases} \frac{2\tau^3}{3\tau_u^2} + \frac{2\tau^2}{\tau_u} - 2\tau + \frac{\tau_u}{3}, & 0 \leq \tau \leq \frac{\tau_u}{2} \\ \frac{2\tau^3}{3\tau_u^2} - \frac{2\tau^2}{\tau_u} + 2\tau - \frac{2\tau_u}{3}, & \frac{\tau_u}{2} \leq \tau \leq \tau_u \\ 0, & \tau > \tau_u \end{cases}. \end{aligned}$$

Выражение, описывающее АКФ заданного сигнала при любом значении τ получим симметрированием полученного выражения для $R^+(\tau)$

$$R(\tau) = R^+(|\tau|) = \begin{cases} \frac{2|\tau|^3}{3\tau_u^2} + \frac{2\tau^2}{\tau_u} - 2|\tau| + \frac{\tau_u}{3}, & 0 \leq |\tau| \leq \frac{\tau_u}{2} \\ \frac{2|\tau|^3}{3\tau_u^2} - \frac{2\tau^2}{\tau_u} + 2|\tau| - \frac{2\tau_u}{3}, & \frac{\tau_u}{2} \leq |\tau| \leq \tau_u \\ 0, & |\tau| > \tau_u \end{cases}.$$

Пример 5. Определить спектральную плотность и АКФ сигнала рис.п.6.

На интервалах $[-1.5t_1, -t_1]$ и $[t_1, 1.5t_1]$ график заданного сигнала имеет линейно-изменяющиеся участки. Поэтому спектральную плотность проще определить для его производной, которая на этих участках будет представлять собой сигнал постоянного уровня. На интервале $[-t_1, t_1]$ сигнал постоянный, поэтому его производная равна нулю. График производной заданного сигнала также показан на рис.п.6. Значение a определяется скоростью изменения линейной функции, которая равна

$$a = \operatorname{tg}(\alpha) = 1/0.5t_1 = 6/\tau_u,$$

где $\tau_u = 3t_1$ - длительность заданного сигнала.

Запишем аналитическое выражение для производной сигнала

$$s_d(t) = a \operatorname{rect}\left(\frac{t+t_0}{\tau_0}\right) - a \operatorname{rect}\left(\frac{t-t_0}{\tau_0}\right),$$

где $t_0 = (t_1 + 1.5t_1)/2 = 2.5t_1/2 = 5\tau_u/12$ - параметр сдвига;

$\tau_0 = 1.5t_1 - t_1 = 0.5t_1 = \tau_u/6$ - длительность прямоугольных импульсов, составляющих сигнал.

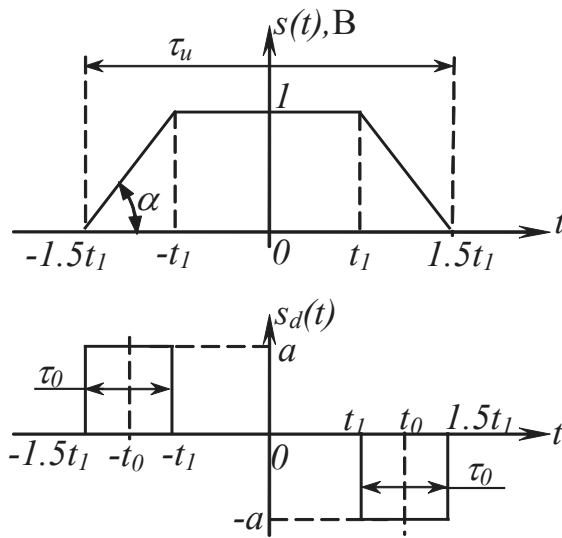


Рис.п.6. Заданный сигнал и его производная

Определим спектральную плотность $S_d(\omega)$ производной сигнала. Так как преобразование Фурье линейно, то достаточно найти спектральную плотность каждой из его аддитивных составляющих, а затем сложить результаты.

Спектральная плотность симметричного прямоугольного видеоимпульса длительностью τ_0 и размахом a

$$\pm a \operatorname{rect}(t/\tau_0) \leftrightarrow \pm a \tau_0 \operatorname{sinc}(\omega\tau_0/2).$$

С учётом свойства смещения сигнала для преобразования Фурье, запишем

$$\pm a \operatorname{rect}((t \pm t_0)/\tau_0) \leftrightarrow \pm a \tau_0 \operatorname{sinc}(\omega\tau_0/2) e^{\pm j\omega t_0}.$$

Используя последнее выражение, получим спектральную плотность производной сигнала

$$\begin{aligned} S_d(\omega) &= a \tau_0 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) e^{j\omega t_0} - a \tau_0 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) e^{-j\omega t_0} = \\ &= 2ja\tau_0 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) \left(\frac{e^{j\omega t_0} - e^{-j\omega t_0}}{2j}\right) = 2ja\tau_0 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) \sin(\omega t_0) \end{aligned}$$

Для определения спектральной плотности заданного сигнала воспользуемся свойством дифференцирования сигнала, согласно которому

$$\begin{aligned} S(\omega) &= \frac{S_d(\omega)}{j\omega} = \frac{1}{j\omega} 2ja\tau_0 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) \sin(\omega t_0) = \\ &= 2a\tau_0 t_0 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) \frac{\sin(\omega t_0)}{\omega t_0} = 2a\tau_0 t_0 \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau_0}{2}\right) \operatorname{sinc}(\omega t_0) \end{aligned}$$

Подставим выражения параметров a , τ_0 и t_0 через длительность импульса τ_u

$$S(\omega) = 2 \frac{6}{\tau_u} \frac{\tau_u}{6} \frac{5\tau_u}{12} \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega \tau_u}{2} \frac{\tau_u}{6}\right) \operatorname{sinc}\left(\omega \frac{5\tau_u}{12}\right) = \frac{5\tau_u}{6} \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega \tau_u}{12}\right) \operatorname{sinc}\left(\frac{5\omega \tau_u}{12}\right).$$

Автокорреляционную функцию (АКФ) можно определить как обратное преобразование Фурье спектральной плотности энергии

$$\begin{aligned} W(\omega) &= |S(\omega)|^2 = \frac{25\tau_u^2}{36} \operatorname{sinc}^2\left(\frac{\omega \tau_u}{12}\right) \operatorname{sinc}^2\left(\frac{5\omega \tau_u}{12}\right) = \frac{25\tau_u^2}{36} \frac{\sin^2(\omega \tau_u/12)}{(\omega \tau_u/12)^2} \frac{\sin^2(5\omega \tau_u/12)}{(5\omega \tau_u/12)^2} = \\ &= \frac{25\tau_u^2}{36} \frac{144}{\omega^2 \tau_u^2} \frac{144}{25\omega^2 \tau_u^2} \sin^2\left(\frac{\omega \tau_u}{12}\right) \sin^2\left(\frac{5\omega \tau_u}{12}\right) = \frac{576}{\omega^4 \tau_u^2} \sin^2\left(\frac{\omega \tau_u}{12}\right) \sin^2\left(\frac{5\omega \tau_u}{12}\right) \frac{j^4}{j^4} = \\ &= \frac{576}{(j\omega)^4 \tau_u^2} \left(\frac{e^{j\frac{\omega \tau_u}{12}} - e^{-j\frac{\omega \tau_u}{12}}}{2j} \cdot \frac{e^{j\frac{5\omega \tau_u}{12}} - e^{-j\frac{5\omega \tau_u}{12}}}{2j} \right)^2 = \\ &= \frac{36}{(j\omega)^4 \tau_u^2} \left(e^{j\omega \tau_u} + e^{-j\omega \tau_u} - 2e^{j\frac{5\omega \tau_u}{6}} - 2e^{-j\frac{5\omega \tau_u}{6}} + e^{j\frac{2\omega \tau_u}{3}} + e^{-j\frac{2\omega \tau_u}{3}} - 2e^{j\frac{\omega \tau_u}{6}} - 2e^{-j\frac{\omega \tau_u}{6}} + 4 \right) \end{aligned}$$

Выполним обратное преобразование Фурье. В табл.1 указано, что

$$\operatorname{sign}(t) \leftrightarrow \frac{2}{j\omega}.$$

Воспользовавшись свойством преобразования Фурье табл.1,п.4

$$s_0(t) \leftrightarrow S_0(\omega) \Rightarrow t^n s_0(t) \leftrightarrow (j)^n \frac{d^n S_0(\omega)}{d\omega^n},$$

получим

$$\begin{aligned} t^n \operatorname{sign}(t) &\leftrightarrow 2(j)^{n-1} \frac{d^n}{d\omega^n} \frac{1}{\omega} = 2(j)^{n-1} \frac{(-1)^n n!}{\omega^{n+1}} = j^{-2} (j)^{n+1} \frac{(-1)^n 2n!}{\omega^{n+1}} = \\ &= j^{-2} (j)^{n+1} (j)^{n+1} \frac{(-1)^n 2n!}{(j\omega)^{n+1}} = 2 \frac{1}{j^2} (j^2)^{n+1} \frac{(-1)^n 2n!}{(j\omega)^{n+1}} = \\ &= (-1)(-1)^{n+1} (-1)^n \frac{2n!}{(j\omega)^{n+1}} = (-1)^{n+1} (-1)^{n+1} \frac{2n!}{(j\omega)^{n+1}} = \frac{2n!}{(j\omega)^{n+1}} \end{aligned}$$

Поделив сигнал и спектральную плотность в последнем выражении на $2n!$, запишем

$$\frac{1}{2n!} t^n \operatorname{sign}(t) \leftrightarrow \frac{1}{(j\omega)^{n+1}}.$$

Определим обратное преобразование Фурье для каждого члена, входящего в выражение для $W(\omega)$, учитывая, где это необходимо, свойство смещения:

$$\begin{aligned} \frac{e^{\pm j\omega\tau_u}}{(j\omega)^4} &= \frac{e^{\pm j\omega\tau_u}}{(j\omega)^{n+1}} \Big|_{n=3} \leftrightarrow \frac{1}{12} (\tau \pm \tau_u)^3 \operatorname{sign}(\tau \pm \tau_u); \\ \frac{-2e^{j\frac{5\omega\tau_u}{6}}}{(j\omega)^4} &= \frac{-2e^{j\frac{5\omega\tau_u}{6}}}{(j\omega)^{n+1}} \Big|_{n=3} \leftrightarrow -\frac{1}{6} \left(\tau \pm \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 \operatorname{sign}\left(\tau \pm \frac{5\tau_u}{6}\right); \\ \frac{e^{\pm j\frac{2\omega\tau_u}{3}}}{(j\omega)^4} &= \frac{e^{\pm j\frac{2\omega\tau_u}{3}}}{(j\omega)^{n+1}} \Big|_{n=3} = \frac{1}{12} \left(\tau \pm \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 \operatorname{sign}\left(\tau \pm \frac{2\tau_u}{3}\right); \\ \frac{-2e^{\pm j\frac{\omega\tau_u}{6}}}{(j\omega)^4} &= \frac{-2e^{\pm j\frac{\omega\tau_u}{6}}}{(j\omega)^{n+1}} \Big|_{n=3} \leftrightarrow -\frac{1}{6} \left(\tau \pm \frac{\tau_u}{6}\right)^3 \operatorname{sign}\left(\tau \pm \frac{\tau_u}{6}\right); \\ \frac{4}{(j\omega)^4} &= \frac{4}{(j\omega)^{n+1}} \Big|_{n=3} \leftrightarrow \frac{1}{3} \tau^3 \operatorname{sign}(\tau); \end{aligned}$$

Найдём выражение правой ветви АКФ $R^+(\tau) = R(\tau)|_{\tau \geq 0}$ с учётом свойства линейности преобразования Фурье. Заметим, что при $\tau \geq 0$ выполняется равенство $\operatorname{sign}(\tau + \tau_0) = 1$ для любого $\tau_0 > 0$, тогда

$$\begin{aligned} R^+(\tau) &= \frac{3}{\tau_u^2} (\tau + \tau_u)^3 + \frac{3}{\tau_u^2} (\tau - \tau_u)^3 \operatorname{sign}(\tau - \tau_u) - \frac{6}{\tau_u^2} \left(\tau + \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 - \\ &- \frac{6}{\tau_u^2} \left(\tau - \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 \operatorname{sign}\left(\tau - \frac{5\tau_u}{6}\right) + \frac{3}{\tau_u^2} \left(\tau + \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 + \frac{3}{\tau_u^2} \left(\tau - \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 \operatorname{sign}\left(\tau - \frac{2\tau_u}{3}\right) - \\ &- \frac{6}{\tau_u^2} \left(\tau + \frac{\tau_u}{6}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2} \left(\tau - \frac{\tau_u}{6}\right)^3 \operatorname{sign}\left(\tau - \frac{\tau_u}{6}\right) + \frac{12}{\tau_u^2} \tau^3 \end{aligned}$$

На интервале $0 \leq \tau \leq \tau_u/6$

$$\begin{aligned}
R^+(\tau) &= \frac{3}{\tau_u^2}(\tau + \tau_u)^3 - \frac{3}{\tau_u^2}(\tau - \tau_u)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 + \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 \\
&+ \frac{3}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 - \frac{3}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{\tau_u}{6}\right)^3 + \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{\tau_u}{6}\right)^3 + \frac{12}{\tau_u^2}\tau^3 = \\
&= \frac{12\tau^3}{\tau_u^2} - \frac{6\tau^2}{\tau_u} + \frac{7}{9}\tau_u
\end{aligned}$$

На интервале $\tau_u/6 \leq \tau \leq 2\tau_u/3$

$$\begin{aligned}
R^+(\tau) &= \frac{3}{\tau_u^2}(\tau + \tau_u)^3 - \frac{3}{\tau_u^2}(\tau - \tau_u)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 + \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 \\
&+ \frac{3}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 - \frac{3}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{\tau_u}{6}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{\tau_u}{6}\right)^3 + \frac{12}{\tau_u^2}\tau^3 = \\
&= -\tau + \frac{5}{6}\tau_u
\end{aligned}$$

На интервале $2\tau_u/3 \leq \tau \leq 5\tau_u/6$

$$\begin{aligned}
R^+(\tau) &= \frac{3}{\tau_u^2}(\tau + \tau_u)^3 - \frac{3}{\tau_u^2}(\tau - \tau_u)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 + \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 + \\
&+ \frac{3}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 + \frac{3}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{\tau_u}{6}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{\tau_u}{6}\right)^3 + \frac{12}{\tau_u^2}\tau^3 = \\
&= \frac{6\tau^3}{\tau_u^2} - \frac{12\tau^2}{\tau_u} + 7\tau - \frac{17}{18}\tau_u
\end{aligned}$$

На интервале $5\tau_u/6 \leq \tau \leq \tau_u$

$$\begin{aligned}
R^+(\tau) &= \frac{3}{\tau_u^2}(\tau + \tau_u)^3 - \frac{3}{\tau_u^2}(\tau - \tau_u)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 + \\
&+ \frac{3}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 + \frac{3}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{\tau_u}{6}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{\tau_u}{6}\right)^3 + \frac{12}{\tau_u^2}\tau^3 = \\
&= -\frac{6\tau^3}{\tau_u^2} + \frac{18\tau^2}{\tau_u} - 18\tau - 6\tau_u
\end{aligned}$$

На интервале $\tau \geq \tau_u$

$$\begin{aligned}
R^+(\tau) &= \frac{3}{\tau_u^2}(\tau + \tau_u)^3 + \frac{3}{\tau_u^2}(\tau - \tau_u)^3 \operatorname{sign}(\tau - \tau_u) - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{5\tau_u}{6}\right)^3 + \\
&+ \frac{3}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 + \frac{3}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{2\tau_u}{3}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau + \frac{\tau_u}{6}\right)^3 - \frac{6}{\tau_u^2}\left(\tau - \frac{\tau_u}{6}\right)^3 + \frac{12}{\tau_u^2}\tau^3 = 0
\end{aligned}$$

Выражение, описывающее АКФ заданного сигнала при любом значении τ получим с учётом свойства её чётной симметрии путём симметрирования полученного выражения $R^+(\tau)$

$$R(\tau) = R^+(|\tau|) = \begin{cases} \frac{12|\tau|^3}{\tau_u^2} - \frac{6\tau^2}{\tau_u} + \frac{7}{9}\tau_u, & 0 \leq |\tau| \leq \frac{\tau_u}{6} \\ -|\tau| + \frac{5}{6}\tau_u, & \frac{\tau_u}{6} \leq |\tau| \leq \frac{2\tau_u}{3} \\ \frac{6|\tau|^3}{\tau_u^2} - \frac{12\tau^2}{\tau_u} + 7|\tau| - \frac{17}{18}\tau_u, & \frac{2\tau_u}{3} \leq |\tau| \leq \frac{5\tau_u}{6} \\ -\frac{6|\tau|^3}{\tau_u^2} + \frac{18\tau^2}{\tau_u} - 18|\tau| - 6\tau_u, & \frac{5\tau_u}{6} \leq |\tau| \leq \tau_u \\ 0, & \tau \geq \tau_u \end{cases}$$