

# РАДИОТЕХНИЧЕСКИЕ ЦЕПИ И СИГНАЛЫ

Лекционный курс

Лекция 5

Доцент Трухин М.П.

# Спектральная плотность комплексного экспоненциального сигнала

Пусть  $s(t) = \exp(j\omega_0 t)$  — комплексный экспоненциальный сигнал с заданной вещественной частотой  $\omega_0$ .

Этот сигнал не является абсолютно интегрируемым, поскольку при  $t \rightarrow +\infty$  функция  $s(t)$  не стремится ни к какому пределу.

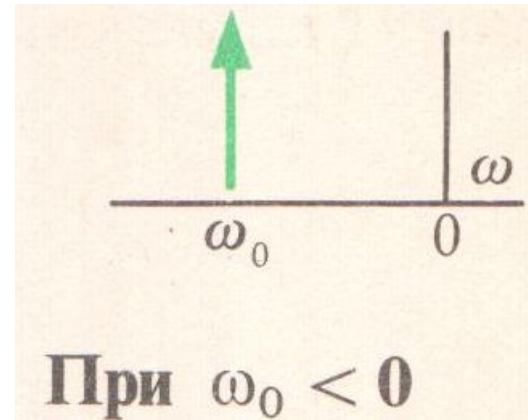
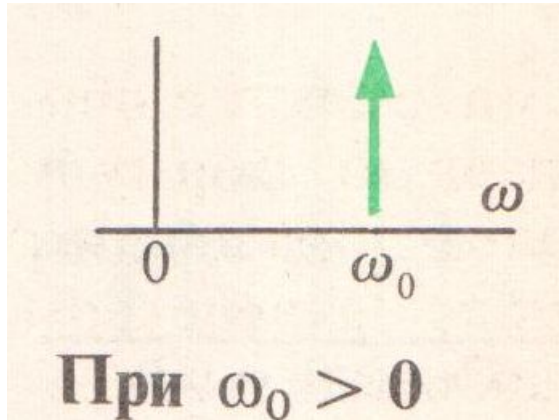
Преобразование Фурье  $S(\omega)$  этого сигнала, рассматриваемое в обобщенном смысле, должно удовлетворять соотношению

$$(S, V) = 2\pi \int_{-\infty}^{\infty} v(t) e^{-j\omega_0 t} dt = 2\pi V(\omega_0).$$

Отсюда искомая спектральная плотность  $S(\omega)$  выражается таким образом:

$$S(\omega) = 2\pi \delta(\omega - \omega_0).$$

# Спектральная плотность комплексного экспоненциального сигнала



1. Спектральная плотность комплексного экспоненциального сигнала равна нулю всюду, кроме точки  $\omega = \omega_0$ , где она имеет дельта-особенность.
2. Спектр данного сигнала несимметричен относительно точки  $\omega = 0$  и сосредоточивается в области либо положительных, либо отрицательных частот.

# Спектральная плотность гармонических колебаний

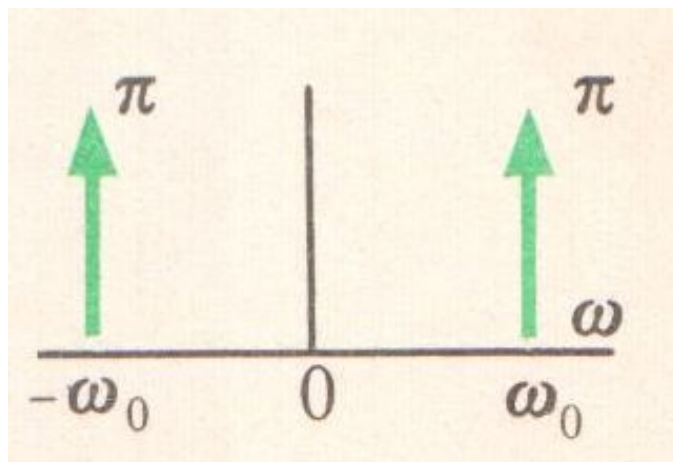
Пусть  $s(t) = \cos(j\omega_0 t)$  – гармоническое колебание с заданной вещественной частотой  $\omega_0$ .

По формуле Эйлера

$$s(t) = (e^{j\omega_0 t} + e^{-j\omega_0 t})/2.$$

Отсюда искомая спектральная плотность  $S(\omega)$  выражается таким образом (использовано свойство линейности преобразования Фурье):

$$\cos \omega_0 t \leftrightarrow \pi [\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)].$$



# Спектральная плотность произвольного периодического сигнала

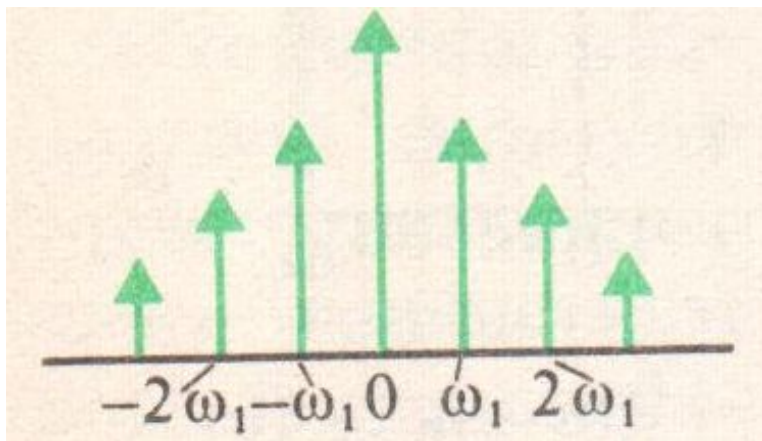
Пусть  $s(t)$  периодический сигнал, заданный своим рядом Фурье в комплексной форме.

$$s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} C_n e^{jn\omega_1 t}$$

Отсюда искомая спектральная плотность  $S(\omega)$  выражается таким образом (использовано свойство линейности преобразования Фурье):

$$S(\omega) = 2\pi \sum_{n=-\infty}^{\infty} C_n \delta(\omega - n\omega_1).$$

График образован дельта-импульсами в частотной области.



# Спектральная плотность радиоимпульса

Радиоимпульс  $s_p(t)$  задается в виде произведения некоторого видеоимпульса  $s_B(t)$ , играющего роль огибающей, и неинтегрируемого гармонического колебания:

$$s_p(t) = s_B(t) \cos(\omega_0 t + \varphi_0)$$

Спектр косинусоидального сигнала с произвольной начальной фазой:

$$\cos(\omega_0 t + \varphi_0) \leftrightarrow \pi [\delta(\omega - \omega_0) e^{j\varphi_0} + \delta(\omega + \omega_0) e^{-j\varphi_0}]$$

Спектр радиоимпульса есть свертка

$$S_p(\omega) = \frac{1}{2} \int_{-\infty}^{\infty} S_B(\omega - \xi) [\delta(\xi - \omega_0) e^{j\varphi_0} + \delta(\xi + \omega_0) e^{-j\varphi_0}] d\xi.$$

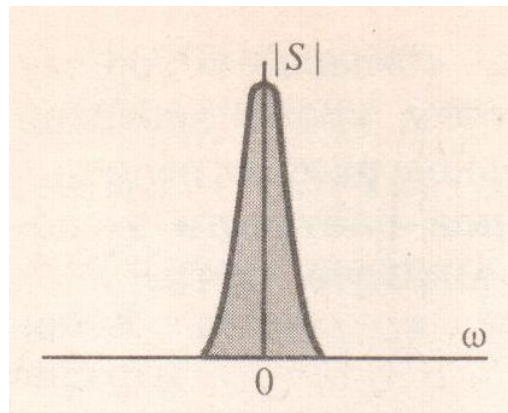
Приняв во внимание фильтрующее свойство дельта-функции, получаем

$$S_p(\omega) = \frac{1}{2} e^{j\varphi_0} S_B(\omega - \omega_0) + \frac{1}{2} e^{-j\varphi_0} S_B(\omega + \omega_0).$$



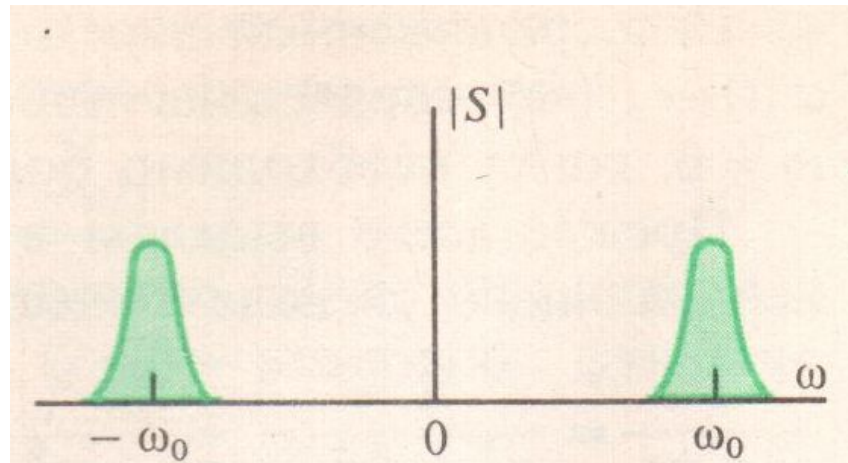
# Спектральная плотность радиоимпульса

Частотные зависимости модуля спектральной плотности видеоимпульса



$$S_B(\omega)$$

Частотные зависимости модуля спектральной плотности радиоимпульса



$$S_p(\omega) = \frac{1}{2} e^{j\varphi_0} S_B(\omega - \omega_0) + \frac{1}{2} e^{-j\varphi_0} S_B(\omega + \omega_0).$$

# Спектральная плотность прямоугольного радиоимпульса

$$s_p(t) = U [\sigma(t) - \sigma(t - \tau_{\text{И}})] \cos \omega_0 t$$

Приняв во внимание спектр прямоугольного видеоимпульса и формулу

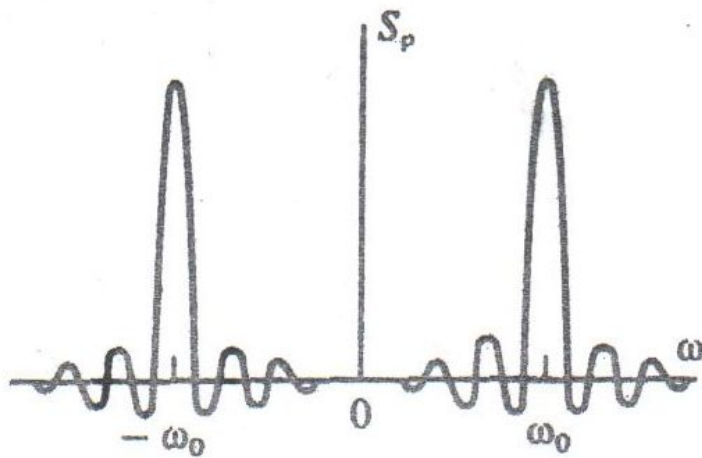
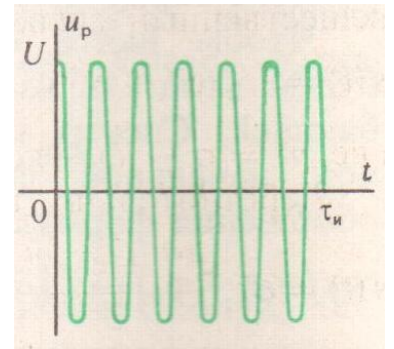
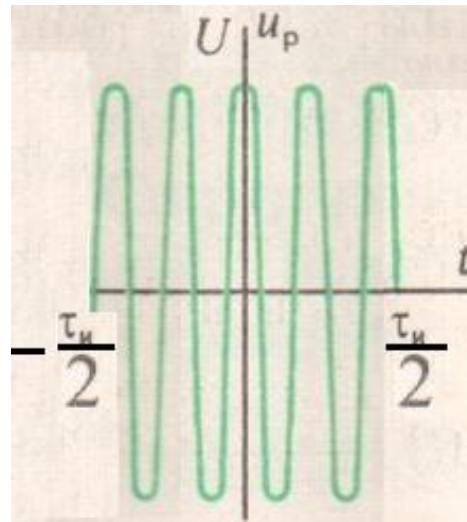
$$S_p(\omega) = \frac{1}{2} e^{j\varphi_0} S_B(\omega - \omega_0) + \frac{1}{2} e^{-j\varphi_0} S_B(\omega + \omega_0).$$

получим ( при симметричном положении видеоимпульса относительно начала координат)

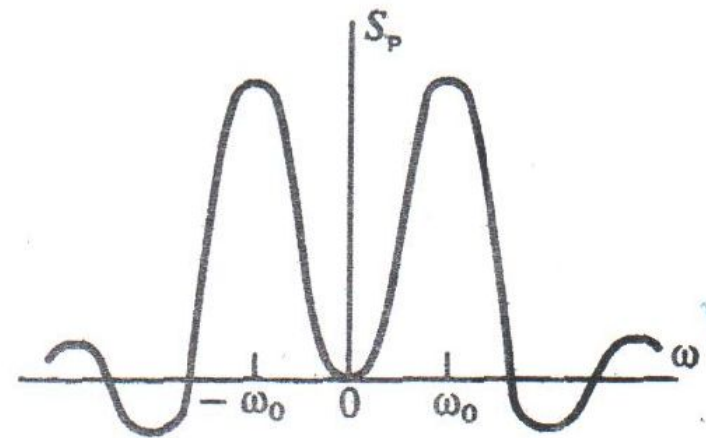
$$S_p(\omega) = \frac{U\tau_{\text{И}}}{2} \left[ \frac{\sin \frac{(\omega - \omega_0) \tau_{\text{И}}}{2}}{\frac{(\omega - \omega_0) \tau_{\text{И}}}{2}} + \frac{\sin \frac{(\omega + \omega_0) \tau_{\text{И}}}{2}}{\frac{(\omega + \omega_0) \tau_{\text{И}}}{2}} \right]$$



# Спектральная плотность прямоугольного радиоимпульса



при  $\omega_0 \tau_H = 20\pi$



при  $\omega_0 \tau_H = 2\pi$

# Взаимная спектральная плотность сигналов

Скалярное произведение двух вещественных сигналов  $u(t)$  и  $v(t)$

$$(u, v) = \int_{-\infty}^{\infty} u(t) v(t) dt$$

Если сигналы тождественно совпадают, то скалярное произведение становится равным энергии

$$E_u = (u, u) = \int_{-\infty}^{\infty} u^2(t) dt$$

Обобщенная формула Рэлея

$$(u, v) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} U(\omega) V^*(\omega) d\omega$$

# Взаимная спектральная плотность сигналов

Назовем *взаимным энергетическим спектром* вещественных сигналов  $u(t)$  и  $v(t)$  функцию

$$W_{uv}(\omega) = U(\omega) V^*(\omega)$$

такую, что

$$(u, v) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} W_{uv}(\omega) d\omega$$

причем

$$W_{vu}(\omega) = W_{uv}^*(\omega)$$

Представив спектральные плотности сигналов  $u(t)$  и  $v(t)$  в виде

$$U(\omega) = A_u(\omega) + jB_u(\omega), \quad V(\omega) = A_v(\omega) + jB_v(\omega)$$

получим, что взаимный энергетический спектр  $W_m$  — функция, принимающая, в общем случае, комплексные значения

$$\begin{aligned} W_{uv}(\omega) &= A_u A_v + B_u B_v + j(B_u A_v - A_u B_v) = \\ &= \operatorname{Re} W_{uv}(\omega) + j \operatorname{Im} W_{uv}(\omega). \end{aligned}$$

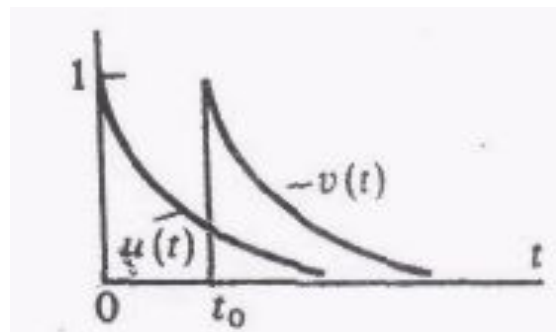
$\operatorname{Re} W_m$  — четная, а  $\operatorname{Im} W_{uv}$  — нечетная функция частоты. Вклад в интеграл дает только вещественная часть, поэтому

$$(u, v) = \frac{1}{\pi} \int_0^{\infty} \operatorname{Re} W_{uv}(\omega) d\omega.$$

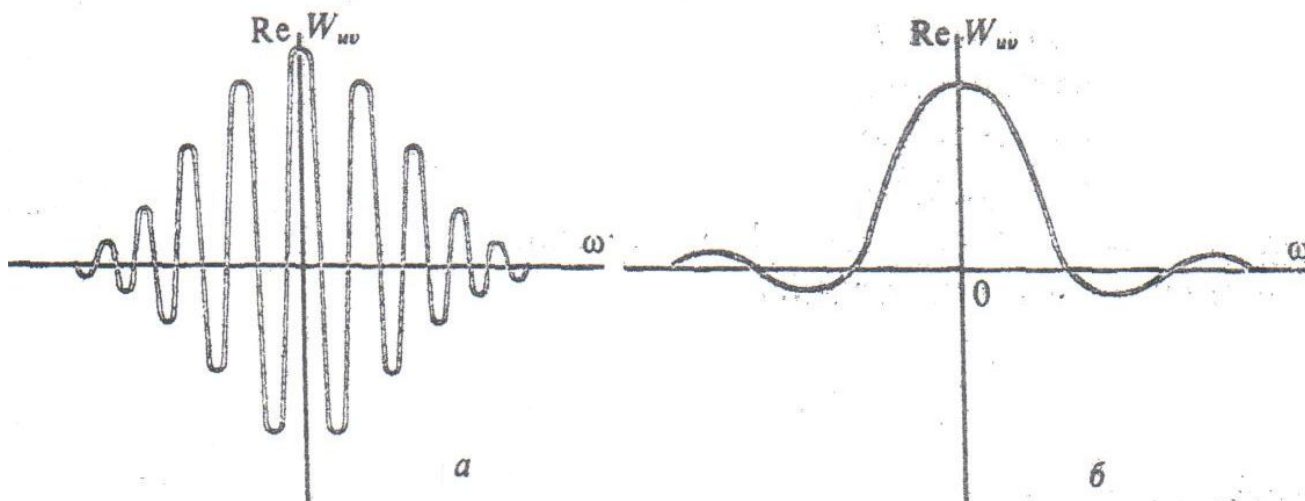
Взаимный энергетический спектр двух экспоненциальных видеоимпульсов одинаковой формы, следующих друг за другом с интервалом времени  $t_0$

$$u(t) = e^{-\alpha t} \sigma(t) \leftrightarrow U(\omega) = \frac{1}{\alpha + j\omega},$$

$$v(t) = e^{-\alpha(t-t_0)} \sigma(t-t_0) \leftrightarrow V(\omega) = \frac{e^{-j\omega t_0}}{\alpha + j\omega}.$$



$$\text{Re } W_{uv}(\omega) = \cos \omega t_0 / (\alpha^2 + \omega^2)$$



$a$  — при  $\alpha t_0 \gg 1$ ;  $b$  — при  $\alpha t_0 \ll 1$

## Энергетический спектр сигнала

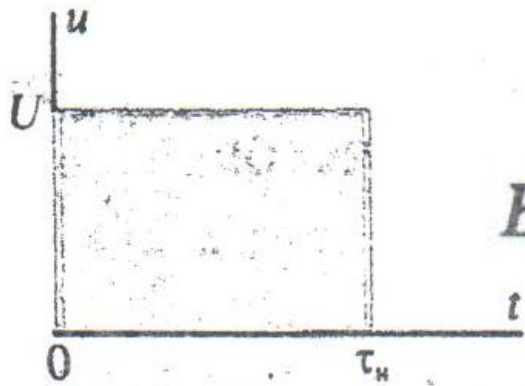
Спектральное представление энергии сигнала легко получить из обобщенной формулы Рэлея

$$W_u(\omega) = U(\omega) U^*(\omega) = |U(\omega)|^2.$$

Величина  $W_u(\omega)$  носит название *спектральной плотности энергии* сигнала  $u(t)$ , или, короче, его *энергетического спектра*.

$$E_u = \int_{-\infty}^{\infty} u^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} W_u(\omega) d\omega.$$



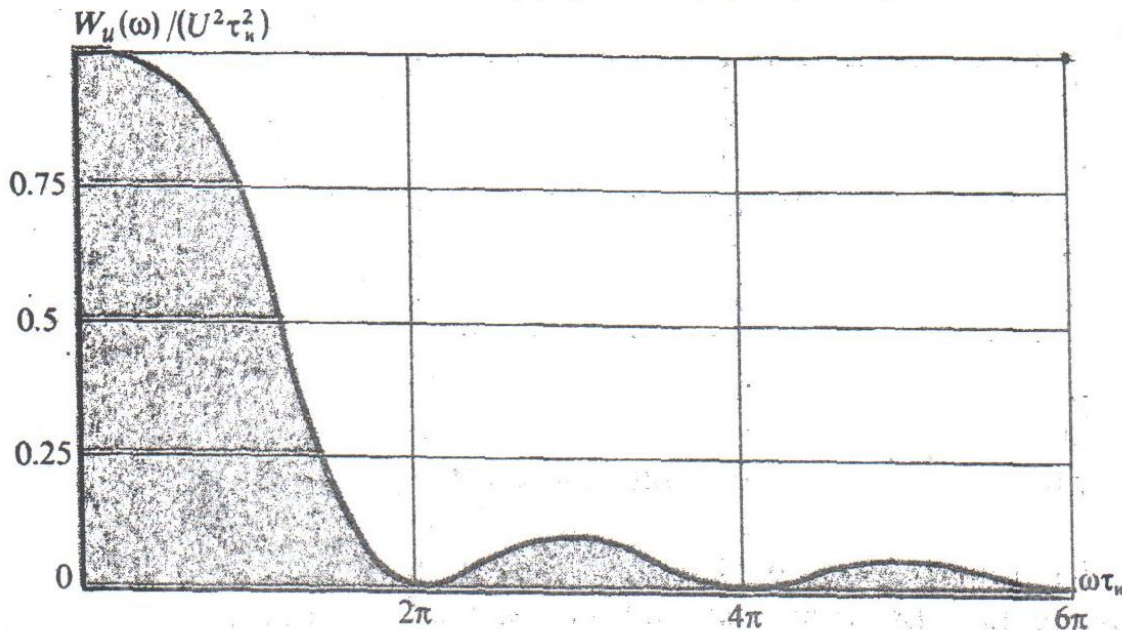


$$E_u = U^2 \tau_n$$

## Энергетический спектр прямоугольного видеоимпульса

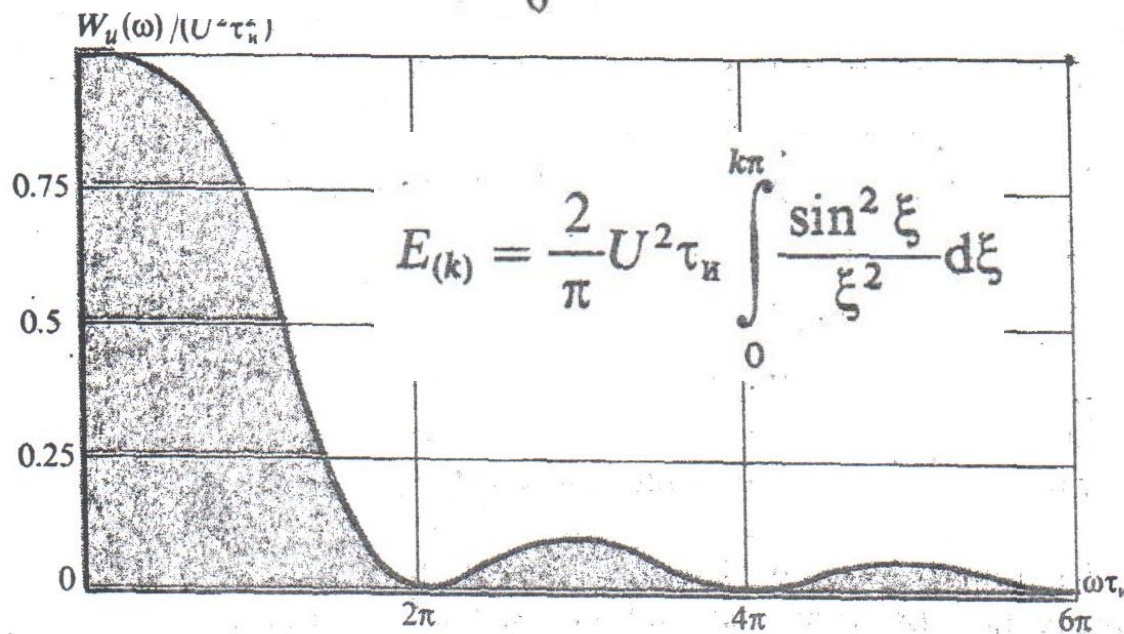
Энергетический спектр данного сигнала имеет наибольшую величину в области низких частот. С ростом частоты вклад от соответствующих спектральных составляющих имеет немонотонный, колеблющийся характер, однако общая тенденция - уменьшение энергетического спектра по закону обратного квадрата

$$W_u(\omega) = O(1/\omega^2) \quad \text{при } \omega \rightarrow \infty$$

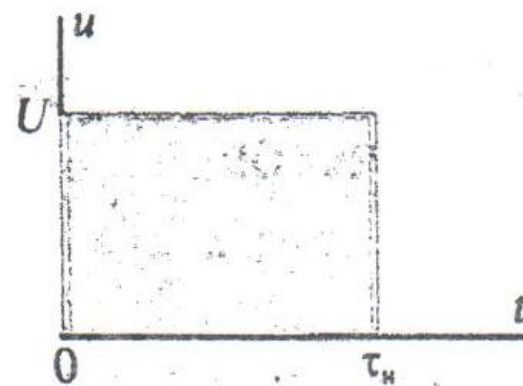


# Энергетический спектр прямоугольного видеоимпульса

$$E_u = \frac{U^2 \tau_H^2}{\pi} \int_0^{\infty} \frac{\sin^2 (\omega \tau_H / 2)}{(\omega \tau_H / 2)^2} d\omega = U^2 \tau_H$$



$$E_u = U^2 \tau_H$$

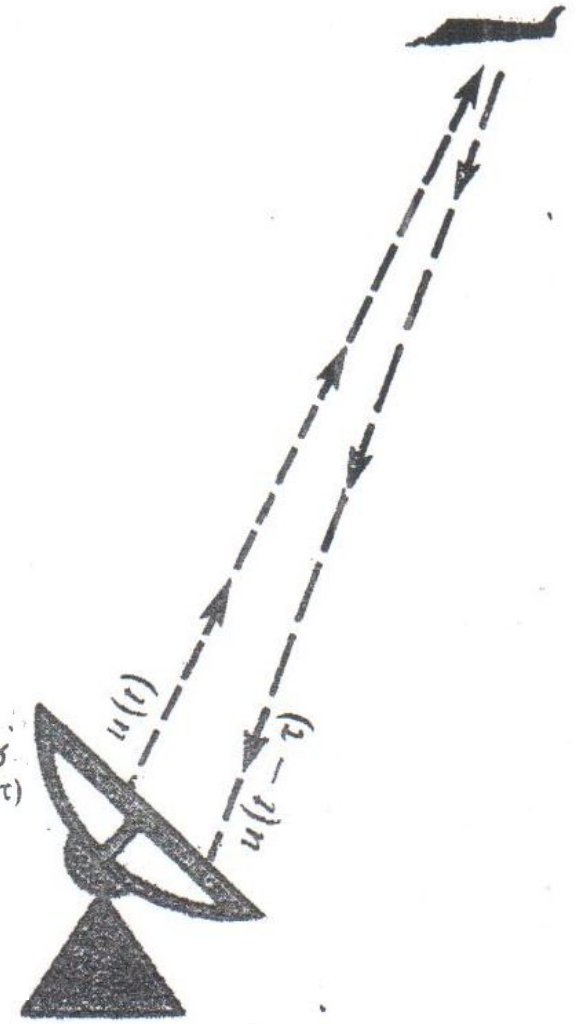
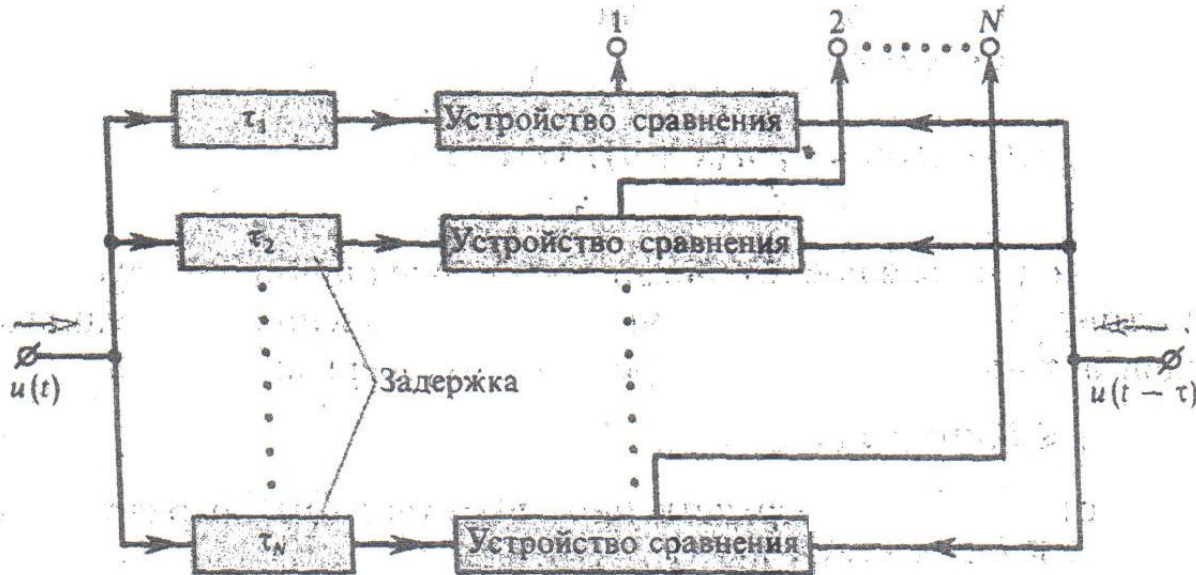


$k$	1	2	3
$E(k)/E_u$	0,902	0,950	0,967

# Корреляционный анализ сигналов

Сравнение сигналов, сдвинутых во времени.

Информация об объекте измерения заложена в величине  $\tau$  — задержке по времени между зондирующим и принятым сигналами



Устройство для измерения времени задержки сигналов

# Автокорреляционная функция сигнала

Автокорреляционная функция (АКФ) сигнала  $u(t)$  равна скалярному произведению сигнала и его сдвинутой во времени копии

$$B_u(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} u(t) u(t - \tau) dt.$$

Автокорреляционная функция становится равной энергии сигнала при нулевой задержке копии

$$B_u(0) = E_u.$$

Свойства АКФ : чётность

$$B_u(\tau) = B_u(-\tau)$$

# Автокорреляционная функция сигнала

Свойства АКФ: при любом значении временного сдвига модуль АКФ не превосходит энергии сигнала

$$| B_u(\tau) | \leq B_u(0) = E_u$$

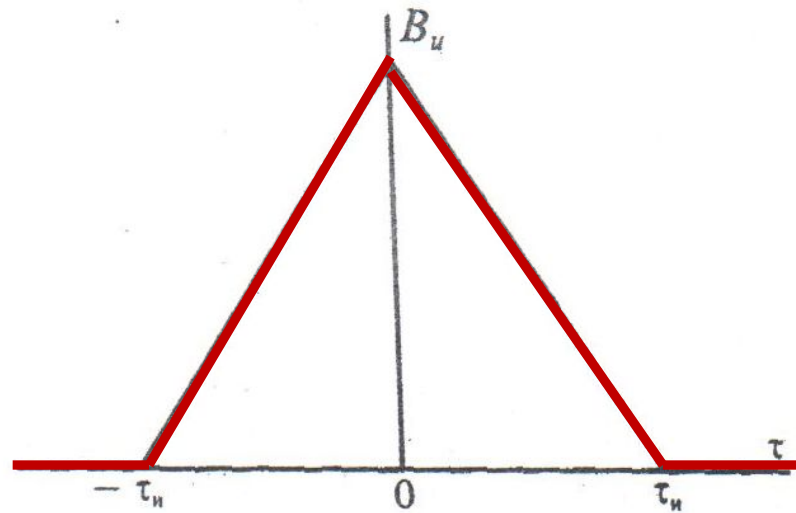
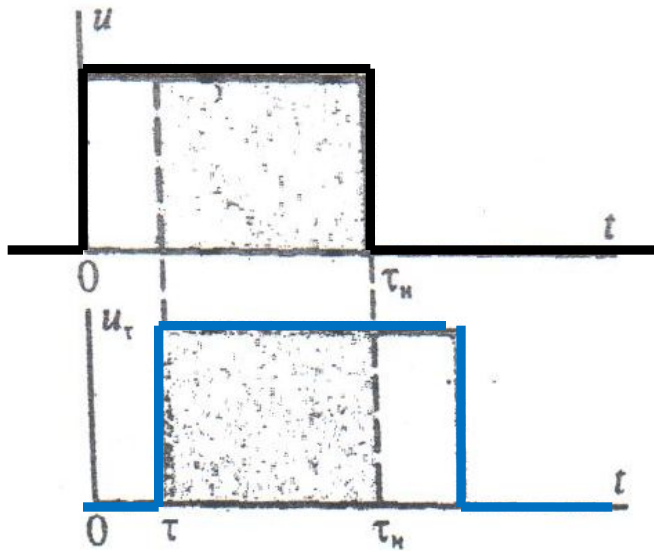
Следствие неравенства Коши - Буняковского

$$| (u, u_\tau) | \leq \| u \| \cdot \| u_\tau \| = E_u$$

АКФ представляется симметричной кривой с центральным максимумом, который всегда положителен.

При этом в зависимости от вида сигнала  $u(t)$  автокорреляционная функция может иметь как монотонно убывающий, так и колеблющийся характер.

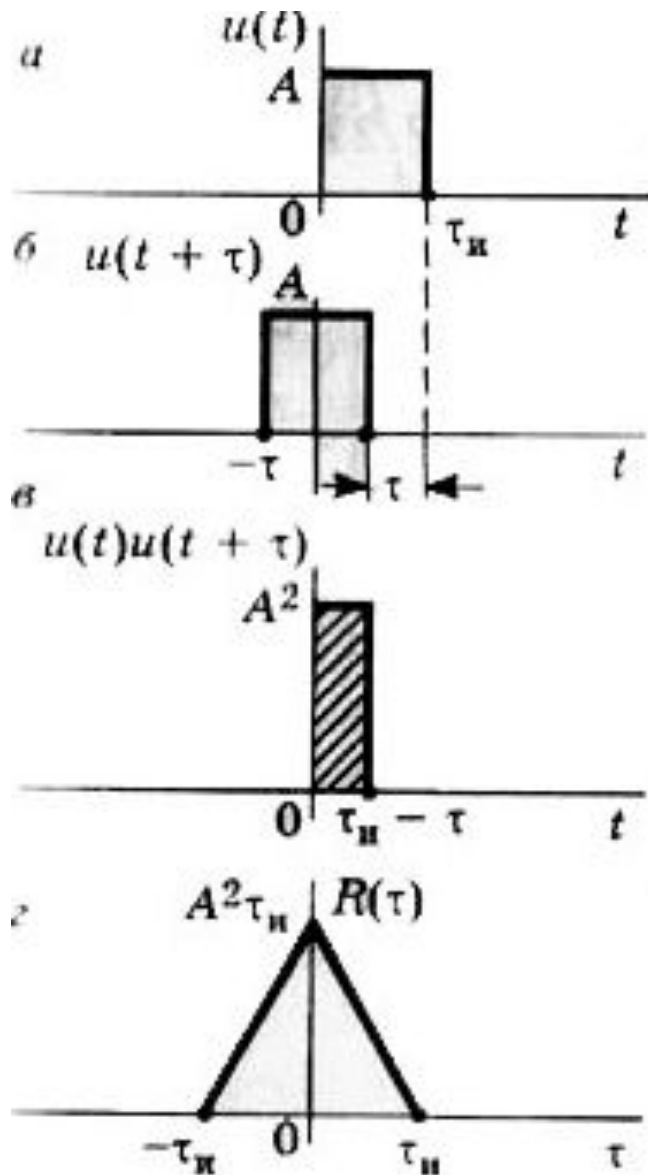
# АКФ прямоугольного видеоимпульса



$$B_u(\tau) = \begin{cases} U^2 \tau_H \left(1 - \frac{|\tau|}{\tau_H}\right), & |\tau| \leq \tau_H, \\ 0, & |\tau| > \tau_H. \end{cases}$$

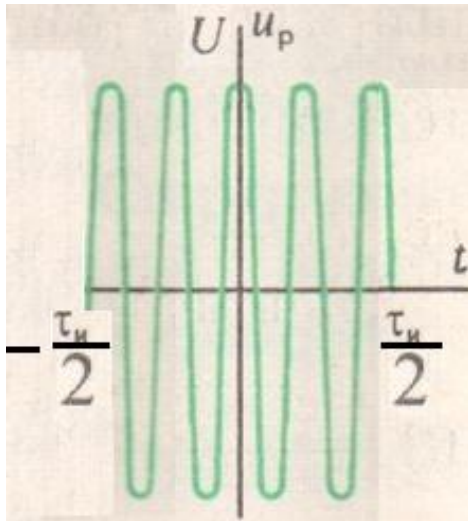


# АКФ сигнала прямоугольного вида

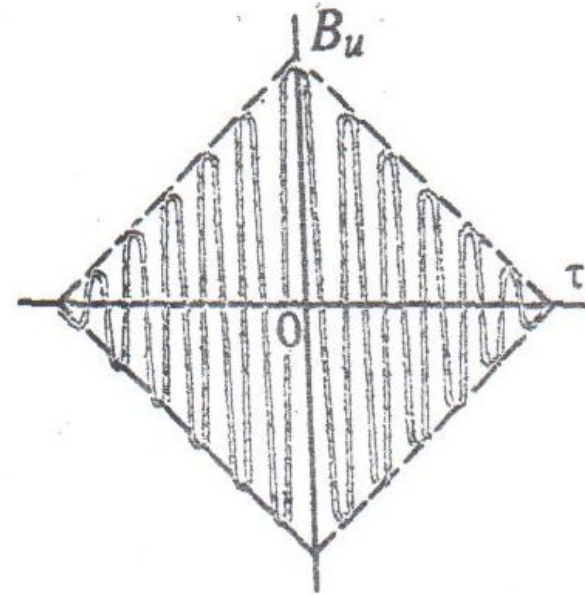


- a** — прямоугольный импульс;
- б** — задержанный во времени прямоугольный импульс;
- в** — произведение импульсов;
- г** — автокорреляционная функция

# АКФ прямоугольного радиоимпульса



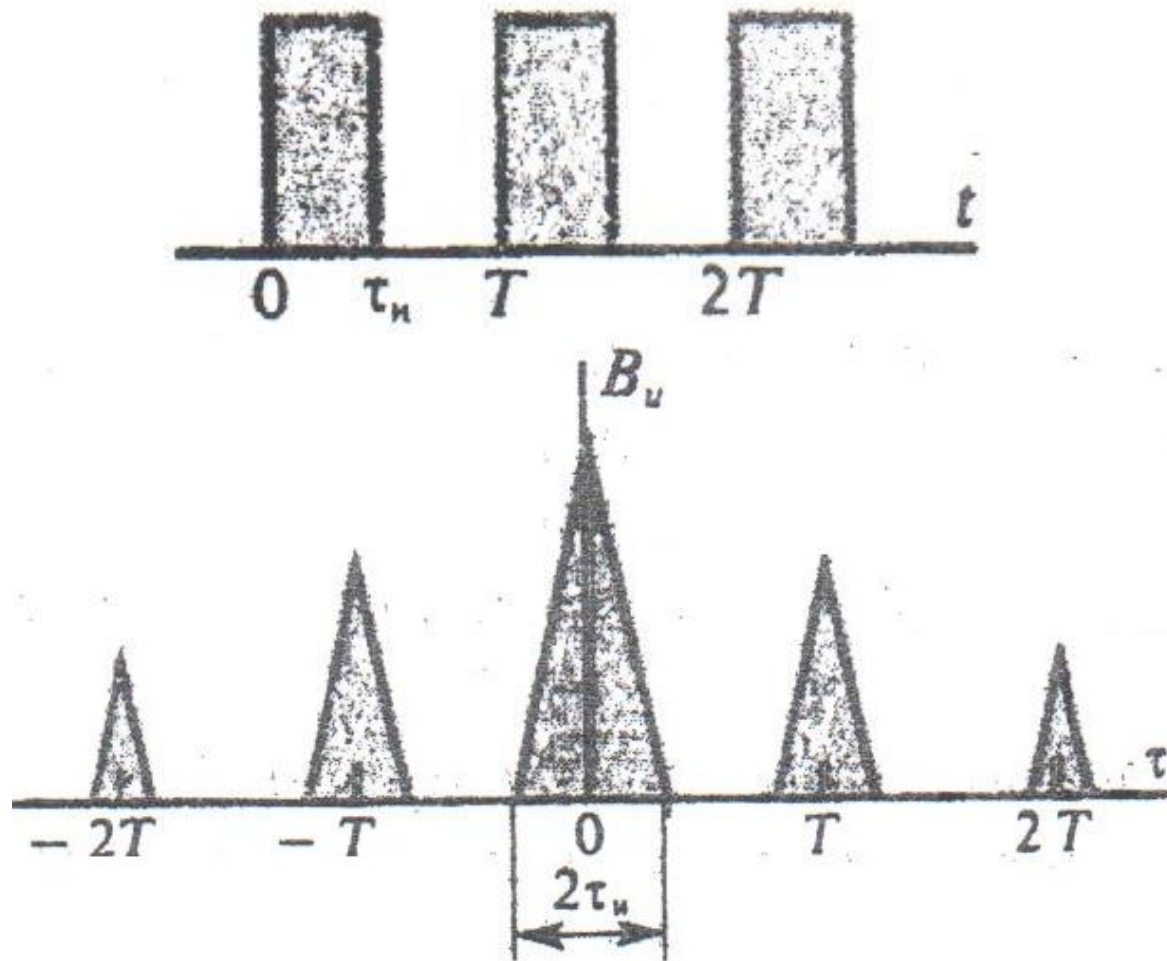
$$u(t) = \begin{cases} 0, & t < -\tau_H/2, \\ U \cos \omega_0 t, & -\tau_H/2 \leq t \leq \tau_H/2, \\ 0, & t > \tau_H/2. \end{cases}$$



$$B_u(\tau) = \frac{U^2}{2} (\tau_H - |\tau|) \left[ \cos \omega_0 \tau + \frac{\sin 2\omega_0 (\tau_H - |\tau|)}{2\omega_0 (\tau_H - |\tau|)} \right]$$

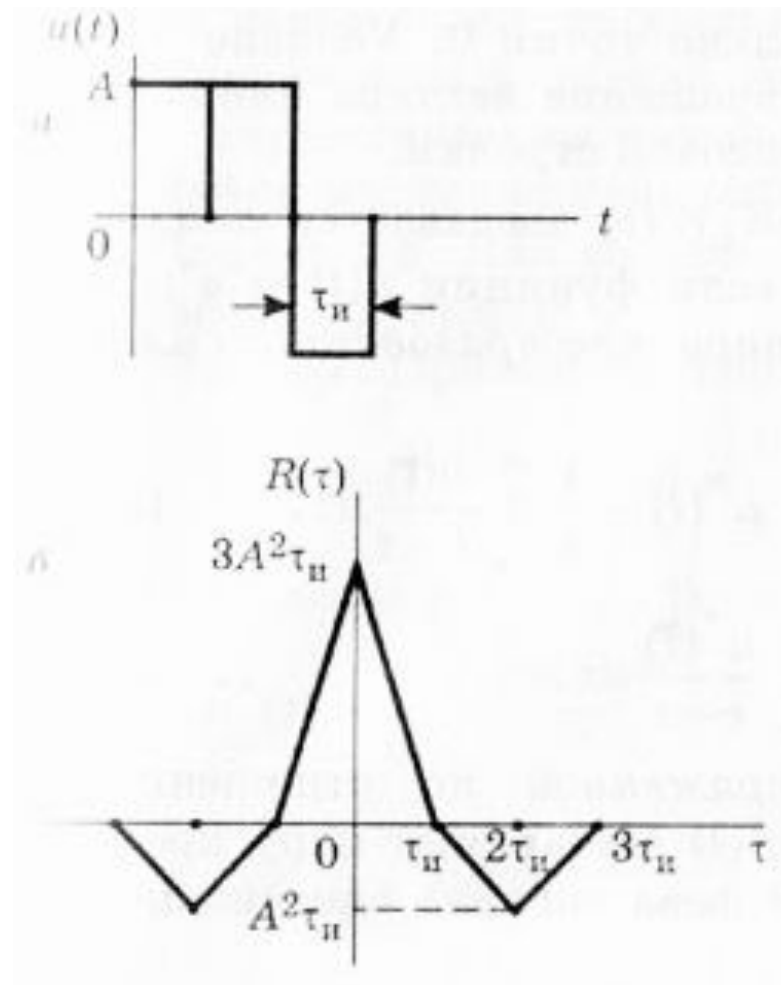
$$\begin{aligned} B_u(\tau) &= U^2 \int_{-\tau_H/2 + \tau}^{\tau_H/2} \cos \omega_0 t \cos \omega_0 (t - \tau) dt = \\ &= \frac{U^2}{2} \cos \omega_0 \tau \cdot (\tau_H - \tau) + \frac{U^2}{2} \int_{-\tau_H/2 + \tau}^{\tau_H/2} \cos 2\omega_0 \left( t - \frac{\tau}{2} \right) dt \end{aligned}$$

## АКФ последовательности прямоугольных видеоимпульсов



АКФ пачки из трех одинаковых видеоимпульсов

## Пример. АКФ кодированного сигнала



*a* — кодированный сигнал;  
*b* — автокорреляционная  
функция сигнала

## Автокорреляционная функция неограниченно протяженного сигнала

$$\tilde{B}_u(\tau) = \lim_{\tau_H \rightarrow \infty} \frac{1}{\tau_H} \int_{-\tau_H/2}^{\tau_H/2} u(t) u(t - \tau) dt.$$

АКФ гармонического сигнала

$$\tilde{B}_u(\tau) = \frac{U^2}{2} \cos \omega_0 \tau$$

## Связь между энергетическим спектром сигнала и его автокорреляционной функцией

$$(u, u_\tau) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} U(\omega) U_\tau^*(\omega) d\omega$$

$$U_\tau(\omega) = U(\omega) \exp(-j\omega\tau), \text{ откуда } U_\tau^*(\omega) = U^*(\omega) \exp(j\omega\tau)$$

$$B_u(\tau) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |U(\omega)|^2 e^{j\omega\tau} d\omega$$

$$B_u(\tau) \leftrightarrow |U(\omega)|^2 = W_u(\omega)$$

$$|U(\omega)|^2 = \int_{-\infty}^{\infty} B_u(\tau) e^{-j\omega\tau} d\tau$$



**Благодарю за внимание!**