

## KONWERSATORIUM (22.05.2017, nie odbyło się)

### Zadanie 1 (filtracja białego szumu)

Filtr o transmitancji

$$H(z) = \frac{1}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}}$$

Pobudzono białym szumem o zerowej wartości średniej i wariancji  $\sigma_w^2 = 1$ . Wyznaczyć widmo mocy i funkcję autokorelacji procesu na wyjściu filtru.

### Zadanie 2

Przetwarzając biały szum o zerowej wartości średniej i wariancji  $\sigma_w^2 = 1$  przez filtr liniowy o transmitancji  $H(z)$  chcemy uzyskać sygnał losowy o widmie mocy opisanym zależnością:

$$S_\xi(\theta) = \frac{5 + 4 \cos 2\theta}{10 + 6 \cos \theta}$$

Wyznaczyć transmitancję  $H(z)$ , która to zapewni. Wyznaczyć odpowiedź impulsową filtru.

### Zadanie 3

Filtr o transmitancji :

$$H(z) = \frac{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}}$$

pobudzono na wejściu szumem o funkcji autokorelacji  $R_\xi(k) = \left(\frac{1}{2}\right)^{|k|}$ . Wyznaczyć widmo mocy i autokorelację procesu wyjściowego.

### Zadanie 4

Dane są filtry dyskretnie o transmitancjach

$$H_1(z) = \frac{1}{1-az^{-1}} \text{ i } H_2(z) = \frac{1}{1+az^{-1}}, \quad 0 < a < 1.$$

Filtry te pobudzono na wejściu białym szumem o wariancji  $\sigma_w^2$ . Naszkicować widmo gęstości mocy sygnałów na wyjściu obu filtrów.

Wykazać, że:

$$\alpha^{|k|} \xleftrightarrow{Z} \frac{1-\alpha^2}{(1-\alpha z^{-1})(1-\alpha z)}$$

$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} \alpha^{|k|} z^{-k} = \underbrace{\sum_{k=-\infty}^{-1} \alpha^{-k} z^{-k}}_{\text{ile } |kz| < 1} + \underbrace{\sum_{k=0}^{\infty} \alpha^k z^{-k}}_{\text{ile } |\alpha z^{-1}| < 1}$$

$$= 1 + \alpha z^{-1} + \alpha^2 z^{-2} + \dots = \frac{1}{1-\alpha z^{-1}}$$

$$\sum_{k=-\infty}^{-1} \alpha^{-k} z^{-k} = \alpha z + \alpha^2 z^2 + \dots =$$

$$= \frac{\alpha z}{1-\alpha z}$$

ile  $|kz| < 1$

ile  $|\alpha z^{-1}| < 1$   
 $|z| > |\alpha|$

Zatem:

$$\begin{aligned} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \alpha^{|k|} z^{-k} &= \frac{1}{1-\alpha z^{-1}} + \frac{\alpha z}{1-\alpha z} = \frac{1-\alpha z + \alpha z - \alpha^2}{(1-\alpha z^{-1})(1-\alpha z)} \\ &= \frac{1-\alpha^2}{(1-\alpha z^{-1})(1-\alpha z)} \end{aligned}$$

end.

## Zadanie 1

Zegłone widmo mocy sygnału wyjściowego ma postać:

$$S_y(z) = H(z) H^*(1/z^*) S_x(z)$$

Dla układu o rzeczywistych ~~kt~~ parametrach mamy zawsze:

$$H(z) = H^*(z^*) \quad (\text{sprawdzić!})$$

zatem:

$$S_y(z) = H(z) H(z^{-1}) \sigma_w^2$$

bo sumy nie wyszły  
jest białe

Dla  $\sigma_w^2 = 1$  mamy:

$$S_y(z) = H(z) H(z^{-1}) = \frac{1}{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})(1 - \frac{1}{4}z)}$$

Autokorelacja procesu wyjściowego, czyli  $\mathcal{Z}^{-1}(S_y(z))$  można wyznaczyć na dwa sposoby:

I sposób (prosty i naturalny)

Skorzystaj ze związku:  $|a|^{k|} \xleftrightarrow{\mathcal{Z}} \frac{1-a^2}{(1-az^{-1})(1-az)}$

z  $a = \frac{1}{4}$ . Dostaniemy:

$$R_x(k) = \frac{16}{15} \left(\frac{1}{4}\right)^{|k|}$$

II sposób (bardziej skomplikowany)

Funkcja  $S_y(z)$  ma dwa bieguny:  $z = \frac{1}{4}$  i  $z = 4$

~~Wskazywanie~~

Rozkład tej funkcji na ułamki proste jest następujący:

$$S_y(z) = \frac{16/15}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}} + \frac{16/15}{1 - 4z^{-1}}$$



## Zadanie 1 (c.d.)

Obszar zbieżności funkcji  $S_T(z)$  musi zawierać otwarty jednostkowy, gdyż w przeciwnym przypadku nie istniałaby żadna msc. Zatem

$$\frac{1}{4} < |z| < 4$$

Z pierwszym warunkiem prostym, czyli biegunem  $z = 1/4$  mamy więcemy zatem sygnał przynajmniej:

$$\frac{16}{15} \cdot \left(\frac{1}{4}\right)^k \Delta[k] \quad (\text{bo } |z| > 1/4)$$

Z kolei z drugim warunkiem prostym więcemy sygnał antyprzeczynowy, czyli:

$$\frac{16}{15} \cdot 4^k \Delta[-k-1] \quad (\text{bo } |z| < 4)$$

Zgugę obe sygnały dostafemy:

~~$$R_x(k) = \left(\frac{1}{4}\right)^k \Delta[k] + 4^k \Delta[-k-1]$$~~

$$\begin{aligned} R_x(k) &= \frac{16}{15} \left(\frac{1}{4}\right)^k \Delta[k] + \frac{16}{15} 4^k \Delta[-k-1] = \\ &= \frac{16}{15} \left(\frac{1}{4}\right)^{|k|} \end{aligned}$$



## Zadanie 2

Zapisujemy widmo mocy w postaci:

$$S_z(\theta) = \frac{5 + 2e^{j2\theta} + 2e^{-j2\theta}}{10 + 3e^{j\theta} + 3e^{-j\theta}}$$

Podstawiając  $e^{j\theta} = z$  dostajemy:

$$S_z(z) = \frac{5 + 2z^2 + 2z^{-2}}{10 + 3z + 3z^{-1}} = \frac{(2z^2 + 1)(2z^{-2} + 1)}{(3z + 1)(3z^{-1} + 1)}$$

Wiadomo, że funkcja  $S_z$  jest postaci:

$$S_z(z) = H(z)H(z^{-1})\sigma_w^2 = H(z)H(z^{-1})$$

stąd wynika, że  $H(z) = \frac{2z^2 + 1}{3z + 1}$

lub

$$H(z) = \frac{2z^2(1 + \frac{1}{2}z^{-2})}{3z(1 + \frac{1}{3}z^{-1})} = z \frac{2}{3} \frac{1 + \frac{1}{2}z^{-2}}{1 + \frac{1}{3}z^{-1}}$$

~~W tym momencie~~

ten czynnik  
wnosi tylko dodatkowe  
opóźnienie w układzie  
a zatem nie ma  
wpływu na charakterystykę  
amplitudową układu,  
a tym samym nie widmo  
mocy problem sprowadza się do  
Czynnik ten można pominiąć

stąd:

$$H(z) = \frac{2}{3} \frac{1 + \frac{1}{2}z^{-2}}{1 + \frac{1}{3}z^{-1}}$$

### Zadanie 3

$$R_z(k) = \left(\frac{1}{2}\right)^{|k|} \xleftrightarrow{\mathbb{F}} S_z(z) = \frac{1 - \left(\frac{1}{2}\right)^2}{\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)\left(1 - \frac{1}{2}z\right)}$$

Zespolone midline mogą nie wejść i nie wyjść  
ultrafale są związane zależnością:

$$S_\eta(z) = H(z) H^*(1/z^*) S_z(z)$$

Dla układu o rzeczywistych parametrach  $H(z) = H^*(z^*)$   
i wówczas zależność będzie prosta:

$$S_\eta(z) = H(z) H(z^{-1}) S_z(z)$$

$$\begin{aligned} S_\eta(z) &= \frac{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}} \cdot \frac{1 - \frac{1}{2}z}{1 - \frac{1}{3}z} \cdot \frac{3/4}{\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)\left(1 - \frac{1}{2}z\right)} = \\ &= \frac{3/4}{\left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right)\left(1 - \frac{1}{3}z\right)} \end{aligned}$$

Doprowadzimy  $S_z$  zależność do postaci:  $\frac{1 - \alpha^2}{(1 - \alpha z^{-1})(1 - \alpha z)}$ ,  
wiedząc, że  $\alpha = \frac{1}{3}$

$$1 - \alpha^2 = 1 - \left(\frac{1}{3}\right)^2 = \frac{8}{9} = \frac{32}{36} = \frac{32}{27} \cdot \frac{3}{4}$$

stąd:

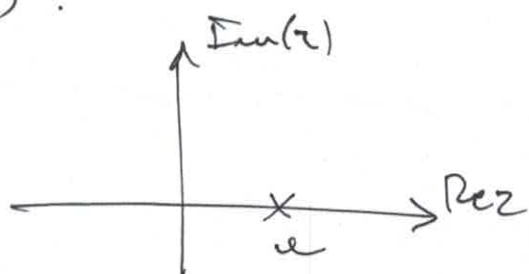
$$S_\eta(z) = \frac{27}{32} \cdot \frac{1 - \left(\frac{1}{3}\right)^2}{\left(1 - \frac{1}{3}z^{-1}\right)\left(1 - \frac{1}{3}z\right)}$$

a to daje autokorelację procesu wyjściowego  
w postaci:

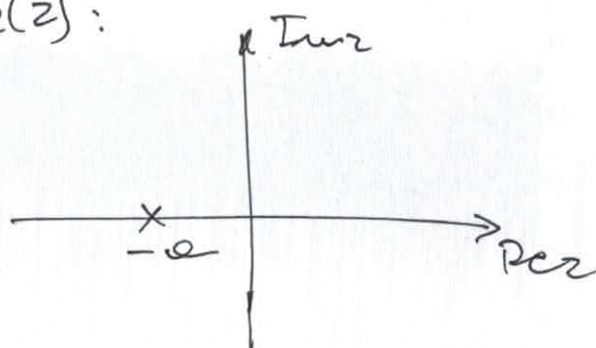
$$R_\eta(k) = \frac{27}{32} \left(\frac{1}{3}\right)^{|k|}$$

#### zadanie 4

$H_1(z)$  :



$H_2(z)$  :



Widmo mocy przed wyjściowym:

$$S_{1,2}(\theta) = |H_{1,2}(e^{j\theta})|^2 S_{\omega}^2$$

Jaki wiadomo charakterystyka amplitudowa  
przyjmie wartości maksymalne dla pulsów  
równych pulsowi sygnału. Stąd:

