## LUNDS TEKNISKA HÖGSKOLA

Institutionen för Elektro- och Informationsteknik

Tentamen 2019-06-07

SIGNALBEHANDLING i MULTIMEDIA, EITA50

Tid: 08.00-13.00

anvolution

2- transform

circular

Sal: Victoriahallen 1, Victoriahallen 2A

Hjälpmedel: Miniräknare och en valfri formelsamling i signalbehandling eller matematik.

Allowed items: calculator, DSP and mathematical tables of formulas

Viktigt: För att underlätta rättningen: In order to simplify the correction:

Lös endast **en** uppgift per blad. *Only solve* **one** *problem per paper sheet*.

Skriv kod+personlig identifierare på samtliga blad. Write your code+personal identifier on every paper sheet.

Påståenden **skall** motiveras via resonemang och/eller ekvationer.

Statements must be motivated by reasoning and/or equations.

Poängen från inlämningsuppgifterna adderas till tentamensresultatet.

The points from the tasks will be added to the examination score.

Max total poäng (tentamen + båda inl.uppg) = 5.0 + 0.5 + 0.5 = 6.0

 $Max\ total\ score\ (exam + 2\ tasks) = 5.0 + 0.5 + 0.5 = 6.0$ 

Betygsgränser:  $3 (\geq 3.0p), 4 (\geq 4.0p), 5 (\geq 5.0p).$ 

Grading:  $3 (\geq 3.0p)$ ,  $4 (\geq 4.0p)$ ,  $5 (\geq 5.0p)$ .

1. Givet en insignal x(n) och ett impulssvar h(n)

Given an input signal x(n) and an impulse response h(n)

$$x(n) = \begin{bmatrix} 1 & 2 & 2 & 1 \end{bmatrix},$$

$$h(n) = \begin{bmatrix} 2 & 3 & 2 & 1 \end{bmatrix}, \frac{Y(2)}{X(2)} = 2 + 32^{-1} + 12^{-1} + 2^{-1}$$

Determine the system's difference equation. Y(n)= 2x(n)+5x(n+)+2x(n-y+x(n-3)) (0.1p) a) Bestäm systemets differensekvation.

b) Bestäm systemfunktionen H(z). = 2+32<sup>-1</sup>+2<sup>-2</sup>+2<sup>-3</sup>

 $\begin{array}{l} \text{H(W)=} \ 2+3e^{-j\omega}+2e^{-\lambda j\omega}+e^{-jj\omega}\\ (0.1\text{p})\\ \text{H(K)=} \ 2+3e^{-j\lambda\pi\frac{K}{13}}+2e^{-j\lambda\pi\frac{K}{13}}+e^{-j\lambda\pi\frac{k}{23}} \end{array}$ Determine the system function, H(z).

- c) Bestäm Fouriertransformen,  $H(\omega)$ , samt DFT, H(k), med N=32. (0.1p)Determine the Fourier transform,  $H(\omega)$ , and the DFT, H(k), with N=32.
- d) Beräkna den cirkulära faltningen mellan x och h, modulo 4. (0.1p)[11 11 13 13] Calculate the circular convolution between x and h, modulo 4.
- (0.1p)e) Beräkna utsignalen, när insignalen är x(n). Calculate the output signal, when the input signal is x(n). y(n) = x(n) \* h(n)=[271213941]

## Lösningar 2019-06-07

Lösning 1 a) Differensekvationen är The difference equation is

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)x(n-k) = y(n) = 2x(n) + 3x(n-1) + 2x(n-2) + x(n-3)$$

b) Definitionen av Z-transfomen ger The definition of the Z transform gives

$$H(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} h(n)z^{-n} = 2 + 3z^{-1} + 2z^{-2} + z^{-3}$$

c) Fouriertransformen är *The Fourier transform is* 

$$H(w) = H(z)|_{z=e^{j\omega}} = 2 + 3e^{-j\omega} + 2e^{-2j\omega} + e^{-3j\omega}$$

DFT med N = 32 är The DFT with N = 32 is

$$H(k) = \sum_{n=0}^{N-1} \frac{h(n)e^{-j2\pi kn/N}}{h(n)e^{-j2\pi kn/N}} = 2 + 3e^{-j2\pi k/32} + 2e^{-j4\pi k/32} + e^{-j6\pi k/32}$$

d) Den cirkulära faltningen modulo 4 är The circular convolution modulo 4 is

$$h(n)*x(n) = \left[ \begin{array}{ccc} 11 & 11 & 13 & 13 \end{array} \right].$$

e) Utsignalen ges av linjär faltning The output signal is given by linear convolution

$$y(n) \ = \ h(n) * x(n) = \left[ \begin{smallmatrix} 2 \end{smallmatrix} \right. \ 7 \quad 12 \quad 13 \quad 9 \quad 4 \quad 1 \: \right].$$

**Lösning 2** Antalet rotorblad ges av lösningen till följande ekvation

The number of rotor blades is given by the solution to the following equation

$$F_s(\frac{F_r}{F_s} \pm \frac{k}{B}) = F$$

där  $F_s$  är kamerans samplingsfrekvens,  $F_r$  är rotorns rotationsfrekvens, B antalet rotorblad, F den upplevda frekvensen och k ett heltal. Lösningen är where  $F_s$  is the camera sampling frequency,  $F_r$  the rotor frequency, B the number of rotor blades, F the perceived frequency, and k an integer. The solution is

$$60(\frac{15}{60} - \frac{k}{B}) = 0$$
 =>  $B = 4k$ 

Rotorn har 4k blad, alltså troligen 4, 8 eller 12 blad. The rotor has 4k blades, thus 4, 8, or maybe 12 blades.

Om piloten ökar farten lite grand, kommer  $F_r$  att öka, och då ökar även F lite. Det kommer att se ut som om rotorn börjar snurra långsamt moturs.

4

assuming that the rotor has B blades,

$$F = F_s \left( \frac{F_r}{F_s} \pm \frac{k}{B} \right)$$



Formula

2. a) En student vid Beihang University filmar en helikopter med videokamera. Helikopterns rotor gör 15 varv per sekund (motsols) och videokameran tar 60 bilder per sekund. När helikoptern startar ser rotorn på filmen ut att stå stilla.

a) A student at Lund University films a helicopter with a video camera. The helicopter rotor spins with 15 turns per second (anti clockwise). The video camera captures 60 pictures per second. When the helicopter starts, on the film, it looks like the rotor is standing still. maybe out be more

Hur många rotorblad kan helikopterns rotor ha? (0.3p)4N N:integer How many rotor blades can the helicopter's rotor have?

Hur ser det ut på filmen om piloten ökar rotorns hastighet, fast bara lite? How does it look on the film if the pilot increases the rotor's speed, but just a little?

It looks like that the rotor starts to spins in a very low speed.

- b) Om man samplar en signal som innehåller en högsta frekvens  $F_{max}$ , vilket villkor gäller för samplingsfrekvensen  $F_s$ , för att undvika vikning?
- b) If you sample a signal which contains a highest frequency  $F_{max}$ , which is the condition for the sampling frequency  $F_s$ , to avoid aliasing? Fr>2 Fmax
- 3. Följande differensekvation är given The following difference equation is given

 $H(Z) = \frac{1}{1 - \frac{2}{5}Z^{1} + \frac{2}{60}Z^{2}} = \frac{Z^{2}}{Z - \frac{2}{5}Z + \frac{2}{100}} = \frac{Z^{2}}{(Z - \frac{1}{10})(Z - \frac{1}{10})}$ 

Z-transform

sampling

ce equation is given 
$$\chi(z) = \frac{z}{z-\frac{1}{5}} \qquad \chi(z) = \frac{z^3}{(z-\frac{1}{5})(z-\frac{1}{5})}$$

$$y(n) - \frac{2}{5}y(n-1) + \frac{3}{100}y(n-2) = x(n)$$

$$= \frac{1}{2} \frac{z}{z-\frac{1}{5}} + \frac{1}{2} \frac{z^3}{z-\frac{1}{5}} - 4 \frac{z}{z-\frac{1}{5}}$$

$$(1.0)$$

där insignalen är  $x(n) = (\frac{1}{5})^n u(n)$ . Bestäm utsignalen. where the input signal is  $x(n) = (\frac{1}{5})^n u(n)$ . Determine the output signal.  $Y(n) = \frac{1}{5} \left(\frac{1}{15}\right)^n u(n) + \frac{1}{5} \left(\frac{1}{15}\right)^n u(n)$ 

4. Designa ett andra ordningens IIR notchfilter som tar bort frekvensen  $\omega = 2\pi \frac{1}{4}$  -4 ( $\frac{1}{2}$ ) u( $\alpha$ ) notch filter där  $\alpha = 0.9$ . Ge dit svaret i form av en DTFT  $H(\omega)$ . Beräkna även filtrets systemfunktion H(z) och impulssvar h(n). (0.4p)

Design a second-order IIR notch filter, which cancels out the frequency  $\omega=2\pi\frac{1}{4}$  where  $\alpha = 0.9$ . Give your answer as a DTFT  $H(\omega)$ . Also give the filter's system function H(z)and impulse response h(n).

> Rita ett pol-nollställediagram för filtret du designat ovan. (0.2p)Draw a pole zero plot for the filter you designed above.

Vad är detta filters förstärkning vid frekvensen  $\omega = 2\pi \frac{1}{2}$ ? (0.4p)

$$H(z) = \frac{1 - 2\cos(\omega_{3})z^{-1} + z^{-2}}{1 - 2\cos(\omega_{3})z^{-1} + d^{2}z^{-2}} = \frac{1 + 2z^{-2}}{1 + 0z^{2}z^{-2}} = \frac{z^{2} + 1}{1 + 0z^{2}z^{-2}} = \frac{z^{2} + 1}{z^{2} + 0z^{2}} = \frac{z^{2}}{z^{2} + 0z^{2}} + \frac{1}{z^{2} + 0z^{2}}$$

$$H(\omega) = \frac{1 + e^{-j2\omega}}{1 + 0z^{2}e^{-j2\omega}} \qquad H(z) = \frac{1 + e^{-j2\omega}}{1 + 0z^{2}e^{-j2\omega}} = \frac{1 + e^{-j2\omega}}{1 +$$

If the pilot increases the speed somewhat,  $F_r$  will increase, and then F also increases a little. The effect will be the rotor seems to start moving slowly, anti-clockwise.

För att undvika vikning måste samplingsfrekvensen vara  $F_s > 2F_{max}$ To avoid aliasing, the sampling frequency must be  $F_s > 2F_{max}$ 

## Lösning 3 Z-transformering ger

Z-transformation gives

$$Y(z) - \frac{2}{5}z^{-1}Y(z) + \frac{3}{100}z^{-2}Y(z) = X(z)$$

$$Y(z) = \frac{1}{1 - \frac{2}{5}z^{-1} + \frac{3}{100}z^{-2}}X(z)$$

Lösningen till andragradsekvationen  $z^2 - \frac{2}{5}z + \frac{3}{100} = 0$  är  $p_{1,2} = \frac{1}{10}, \frac{3}{10}$ , vilket ger

The solution to the equation  $z^2 - \frac{2}{5}z + \frac{3}{100} = 0$  is  $p_{1,2} = \frac{1}{10}, \frac{3}{10}$ , which gives

$$Y(z) = \frac{1}{(1 - \frac{1}{10}z^{-1})(1 - \frac{3}{10}z^{-1})}X(z)$$

Insättning av insignalens transform ger

Using the transform of the input signal gives

$$Y(z) = \frac{1}{(1 - \frac{1}{10}z^{-1})(1 - \frac{2}{10}z^{-1})(1 - \frac{3}{10}z^{-1})}$$

Partialbråksuppdelning ger

Partial fractions give

$$Y(z) = \frac{9}{2} \frac{1}{(1 - \frac{1}{10}z^{-1})} - 4\frac{1}{(1 - \frac{2}{10}z^{-1})} + \frac{1}{2} \frac{1}{(1 - \frac{3}{10}z^{-1})}$$

Inverstransformering ger

Inverse transformation gives

$$y(n) = \frac{9}{2} \left(\frac{1}{10}\right)^n u(n) - 4\left(\frac{2}{10}\right)^n u(n) + \frac{1}{2} \left(\frac{3}{10}\right)^n u(n)$$

Lösning 4 Ett notchfilter som släcker ut frekvensen  $\omega = 2\pi \frac{1}{4}$  ges av

A notch filter which cancels the frequency  $\omega = 2\pi \frac{1}{4}$  is given by

$$H(\omega) = \frac{(e^{j\omega} - e^{j\frac{\pi}{2}})(e^{j\omega} - e^{-j\frac{\pi}{2}})}{(e^{j\omega} - 0.9e^{j\frac{\pi}{2}})(e^{j\omega} - 0.9e^{-j\frac{\pi}{2}})}$$

Motsvarande systemfunktion är

The corresponding system function is

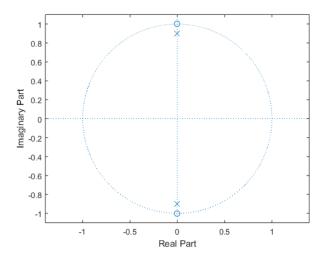
$$H(z) = \frac{(z+j)(z-j)}{(z+0.9j)(z-0.9j)} = \frac{z^2}{z^2+0.81} + \frac{1}{z^2+0.81}$$

och impulssvaret är and the impulse response is

$$h(n) = 0.9^{n} cos(2\pi \frac{1}{4})u(n) + \frac{100}{81} 0.9^{n} cos(2\pi n \frac{1}{4})u(-n)$$

Pol-nollställediagrammet är:

The pole zero plot is



Filtrets förstärkning vid frekvensen  $\omega=2\pi\frac{1}{2}$  är The filter's amplification at the frequency  $\omega=2\pi\frac{1}{2}$  is

$$H(-1) = \frac{(-1+j)(-1-j)}{(-1+0.9j)(-1-0.9j)} = \frac{1+1}{1+0.81} = 1.105$$

Lösning 5 Formen heter Direkt form II, Normalform eller Kanonisk form.

The form is named Direct Form II, Normal Form, or Canonical Form.

Systemfunktionen är The system function is

$$Y(z) = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2}} X(z)$$

Differensekvationen för systemet är The difference equation of the system is

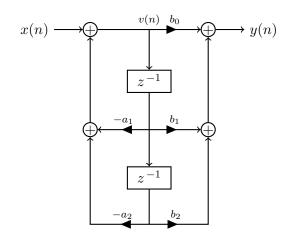
$$y(n) + a_1y(n-1) + a_2y(n-2) = b_0x(n) + b_1x(n-1) + b_2x(n-2)$$

Att ett system har ordningen k innebär att den maximala fördröjning k av antingen insignalen x(n-k) eller utsignalen y(n-k) är k samplingssteg i differensekvationen. When a system is of order k, it means that the maximal delay k of either the input signal x(n-k) or the output signal y(n-k) is k sampling steps in the difference equation.

5. Ett system är angivet på följande form. A system is given in the following form.

IIR/FIR system/filter design

Stability



Vad heter denna form? Second order filter (0.1p)

What is the name of this form?

Beräkna systemfunktionen H(z) för systemet.  $H(z) = \frac{b_0 + b_1 z^2 + b_2 z^2}{1 + \alpha_1 z^4 + \alpha_2 z^2}$ (0.4p)

Calculate the system function H(z) of the system.

Beräkna differensekvationen för systemet, och förutsätt att det inte finns några initialvärden skilda från noll. (0.3p)

Calculate the difference equation of the system, and assume that there are no non-zero initial conditions.  $y(n) + a_1 y(n-1) + a_2 y(n-2) = b_0 x(n) + b_1 x(n-2)$ 

Definiera och förklara vad som avgör att ett system är av en viss ordning. (0.2p)

Define and explain what decides that a system has a certain order. Mox deloy in y or x terms

6. Vad betyder förkortningen BIBO i begrepper BIBO-stabilitet? (0.1p)

What does the acronym BIBO in the concept BIBO-stability stand for?

## Bounded Input Bounded Output

Definiera och förklara vad BIBO-stabilitet innebär.

Define and explain what BIBO stability means. (f | K(w) < M, then | X(v) | < My

Bevisa att ett system är BIBO-stabilt när Prove that a system is BIBO stable when

$$\begin{array}{ll} \text{pilt när} \\ \text{when} \end{array} \qquad \gamma(n) = \chi(n) * h(n) \\ = \overset{\sim}{\underset{k = -\infty}{\mathbb{Z}}} \chi(k) h(n-k) \\ \\ \sum_{k = -\infty}^{\infty} |h(k)| < \infty \qquad |\gamma(n)| = \left| \overset{\sim}{\underset{k = -\infty}{\mathbb{Z}}} \chi(k) h(n-k) \right| \\ \leq \overset{\sim}{\underset{k = -\infty}{\mathbb{Z}}} |\chi(k) h(n-k)| \\ \leq \overset{\sim}{\underset{k = -\infty}{\mathbb{Z}}} |\chi(k) h(n-k)| \\ \leq \overset{\sim}{\underset{k = -\infty}{\mathbb{Z}}} |\chi(k) h(n-k)| \end{array} \tag{0.5p}$$

Lycka Till! Good Luck!

3

Lösning 6 BIBO betyder "Bounded Input Bounded Output."

BIBO stands for "Bounded Input Bounded Output."

BIBO-stabilitet innebär att om insignalen är begränsad så att alla dess värden är mindre än eller lika med ett visst värde  $|x(n)| \leq M_x$  så kommer utsignalen också att vara begränsad, så att alla dess värden är mindre än eller lika med ett visst annat värde  $|y(n)| \leq M_y$ .

BIBO stability means that if the input signal is bounded, so that all its values are less than or equal to a specific value  $|x(n)| \leq M_x$ , then the output signal will also be limited, so that all of its values are less than or equal to another specific value  $|y(n)| \leq M_y$ .

Ett system är BIBO-stabilt om A system is BIBO-stable if

$$|x(n)| \le M_x \quad \Rightarrow \quad |y(n)| \le M_y$$
 (1)

eller ekvivalent
or equivalently

$$|y(n)| = \left| \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)x(n-k) \right| \tag{2}$$

$$\leq \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h(k)| |x(n-k)| \tag{3}$$

$$\leq M_x \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h(k)| \tag{4}$$

Systemet är därför stabilt om The system is therefore stable if

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} |h(k)| < \infty \tag{5}$$