

# Tik-61.246 Digitaalinen signaalinkäsittely ja suodatus

Tentti/välikoe, ma 20.12.1999 klo 9-12. Salit T1 ja T2.

MERKITSE PAPERIIN, SUORITATKO 1. TAI 2. VÄLIKOKKEEN VAI TENTIN Tik-61.246 (kulu-  
neen syksyn kurssi) / Tik-61.146 (vanha kurssi)

1.välikoe: tehtävät 1, 2, 3 ja 4

2.välikoe: tehtävät 5, 6, 7 ja 8

Tentti: tehtävät 2, 4, 6, 7 ja 8

$n$	$\delta[n]$	$h[n]$
0	1	2
1	0	1
2	0	0
3	0	0

1. a) Olkoon annettuna järjestelmä, jota kuvaa syöte-vaste-relaatio  $y[n] = x[n + 1] + 2x[n] + x[n - 1]$ . Kyseisestä järjestelmästä on laskettu joitakin arvoja  $h[n]$  syötteellä  $\delta[n]$  oheiseen taulukkoon. Onko järjestelmä LTI (lineaarinen ja aika/siirtoinvariantti)? Perustele. Onko järjestelmä kausaalinen? Perustele.
- b) Olkoon erään FIR-suotimen taajuusvaste  $H(e^{j\omega}) = e^{-j2\omega} + 2e^{-j\omega} + 2e^{j\omega} - e^{j2\omega}$ . Käytä hyväksesi Eulerin kaavaa  $e^{j\omega} = \cos \omega + i \sin \omega$  ja esitä taajuusvaste sinin ja kosinin avulla sievennettynä.

(3p)

2. a) Osoita, että kahden sekvenssin konvoluution  $z$ -muunnos on sekvenssien  $z$ -muunnosten tulo eli

$$Z\{x[n] * y[n]\} = X(z)Y(z)$$

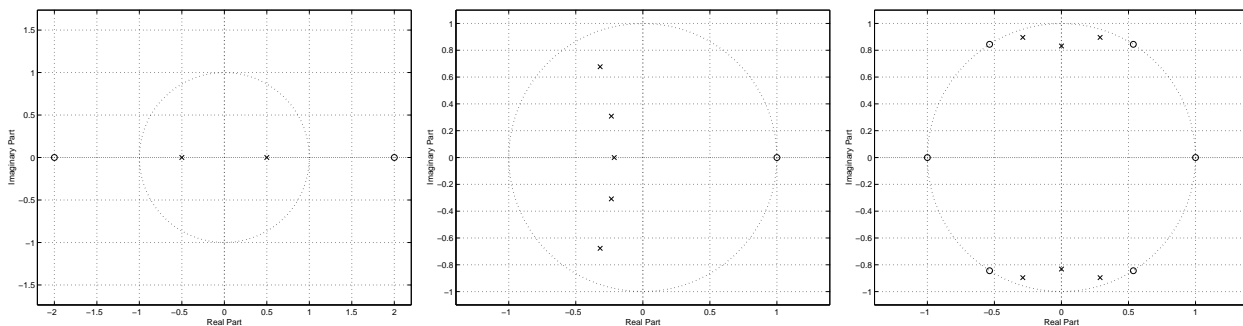
Konvoluutio:  $x[n] * y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]y[n - k]$ .  $z$ -muunnos:  $Z\{x[n]\} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n}$ .

- b) Käänteismuunna siirtofunktio  $H(z) = \frac{2z^{-1}}{1-0.5z^{-1}}$  aikatason impulssivasteeksi.

(6p)

3. Kuvassa 1 on esitetty kolmen LTI-järjestelmän napa-nollakuviot. Vastaa jokaiselle kuviolle *i*, *ii*, *iii* allaoleviin kysymyksiin.

- a) Hahmottele järjestelmän amplitudivaste, jossa maksimivahvistus on 1 (0 dB) ja taajuusakseli on normalisoitu välille  $0.. \pi$  (puolikas yksikköympyrä).
- b) Onko suodin FIR vai IIR?
- c) Mikä on suotimen asteluku?
- d) Onko kyseessä alipäästö- (lowpass), ylipäästö- (highpass), kaistanpäästö- (bandpass), kaistanesto- (bandstop) vai kaikki taajuudet päästävä (allpass) suodin?



*i)*

*ii)*

*iii)*

(6p)

Kuva 1: Tehtävän 3 napa-nolla-kuviot

4. Olkoon annettuna jatkuva signaali

$$x_1(t) = \cos(2\pi f_1 t) + 2 \cos(2\pi f_2 t) + 4 \cos(2\pi f_3 t) ,$$

missä  $f_1 = 3$  kHz,  $f_2 = 5$  kHz ja  $f_3 = 6$  kHz.

- Mikä on periodisen signaalin  $x_1(t)$ :n perusjakson pituus  $T$ ?
- Esitä signaalin  $x_1(t)$  spektrin itseisarvo (magnitude spectrum)  $|X_1(j\omega)|$  taajuusalueelta  $-8 \dots 8$  kHz.
- Signaalia suodatetaan ennen näytteistystä analogisella, laskostumista estävällä suotimella, jonka taajuusvasteen itseisarvo on

$$|H(j\omega)| = \begin{cases} 1, & |f| < 4 \text{ kHz} \\ 0.1, & |f| \geq 5 \text{ kHz} \end{cases} .$$

Näytteistä suodatettu signaali  $x_2(t)$  näytteenottotaajuudella  $f_T = 8$  kHz ja piirrä saadun diskreetin sekvenssin  $x_3[n]$  spektrin itseisarvo  $|X_3(e^{j\omega})|$  välillä  $-8 \dots 8$  kHz.

(6p)

5. Ovatko seuraavat väittämät oikein vai väärin? (Oikea vastaus: +1p, väärä vastaus: -1p, ei vastausta: 0p. Tehtävän minimipistemäärä on 0p ja maksimipistemäärä 3p.)

- Käänteisessä bilineaarimuunnoksessa  $z$ -tason yksikköympyrä kuvautuu yksikäsitteisesti  $s$ -tason taajuusakseliksi.
- FFT-algoritmilla laskettu diskreetti Fourier-muunnos on epätarkempi kuin määritelmän mukainen Fourier-muunnos (DFT), mutta riittävän suurella  $N$ :n arvolla ero ei ole merkittävä.
- FIR-suotimen vaihevaste voi olla epälineaarinen, josta seuraa, että sen ryhmäviive  $\tau(\omega) = -d\theta(\omega)/d\omega$  ei ole vakio.
- FIR-suotimen suunnittelussa käytettävän ikkunafunktion pituus määrää aina myös suotimen pituuden.

(3p)

6. Tarkastellaan FIR-suodinta, jonka siirtofunktio on

$$H(z) = 1 + 2.5z^{-1} + z^{-2} .$$

- Piirrä suotimen napa-nolla-kuvio ja hahmottele suotimen taajuusvasteen itseisarvon kuvaaja. Minkä tyyppinen suodin on kyseessä?
- Mikä on suotimen vaihevaste? Perustele impulssivasteen avulla tai laske!
- Korvaa suotimen kaikki viiveregisterit nelinkertaisilla viiveillä ( $z^{-1} \rightarrow z^{-4}$ ). Piirrä nyt napa-nolla-kuvio ja hahmottele suotimen taajuusvasteen itseisarvon kuvaaja. Minkä tyyppinen suodin nyt on kyseessä?

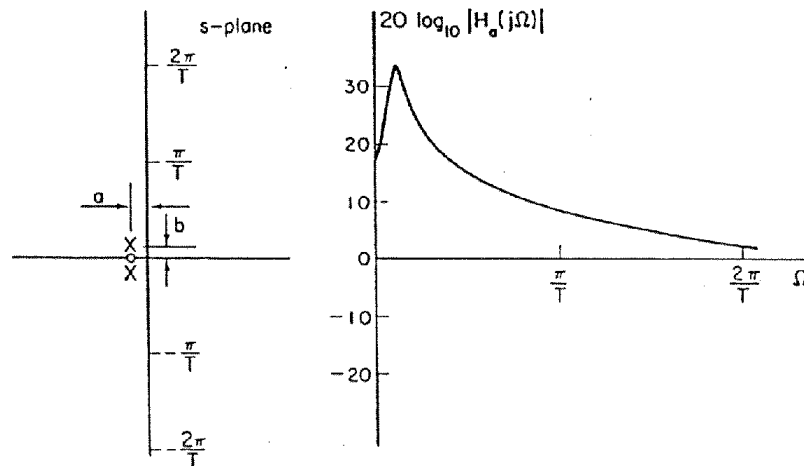
(6p)

7. Tarkastellaan analogiasiirtofunktiota  $H_a(s) = (s + a)/[(s + a)^2 + b^2]$ , missä vakiot  $a$  ja  $b$  ovat reaalisia. Suotimen napa-nolla -kuvio ( $s$ -tasossa) ja amplitudivaste ovat kuvan 2 mukaiset.

Huom! Tehtävässä ei tarvitse laskea  $z$ -tason siirtofunktioita tms. Pyydettyjen kuvioiden hahmottelu riittää.

- Hahmottele impulssi-invarianttimenetelmällä kuvan suotimesta muodostetun digitaalisuotimen amplitudivaste sekä napa-nolla -kuvio.
- Hahmottele bilineaarimuunnoksella kuvan suotimesta muodostetun digitaalisuotimen amplitudivaste sekä napa-nolla -kuvio.
- Selosta lyhyesti, miten a)- ja b)-kohdan menetelmät eroavat toisistaan.

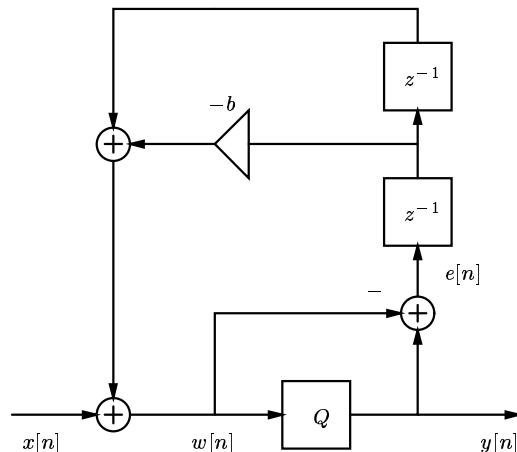
(6p)



Kuva 2:  $s$ -tason napa-nolla -kuvio vasemmalla ja amplitudivaste oikealla

8. Kvantisointivirhettä voidaan kompensoida ns. virheen takaisinkytkennän (error feedback) avulla. Ilman kompensointia  $e[n]$  on puhdas kvantisointivirhe, toisin sanoen,  $e[n] = y[n] - x[n]$ . Kompensoidussa rakenteessa virhesignaali  $e[n]$  on lähdön  $y[n]$  ja kompensoidun tulosignaalin  $w[n]$  välinen erotus, mutta kokonaisvirhe  $e_{tot}$  on edelleen lähtö- ja tulosignaalin välinen erotus,  $e_{tot} = y[n] - x[n]$ . Kuvassa 3 on esitetty toisen asteen error feedback -rakenne. Miten kohinan spektri muuttuu parametrin  $b$  funktiona, kun  $b \in [-2, 2]$ ? Mitä tapahtuu virheen varianssille? Alkuperäisen kohinan spektri oletetaan tasajakautuneeksi (valkoista kohinaa).

(6p)



Kuva 3: Tehtävän 8 rakennekaavio.