



inf

INF3470 Digital signalbehandling  
Tidsdomene analyse (kap 3 – del 2)  
Sverre Holm



UNIVERSITETET  
I OSLO

## 3.9 Diskret konvolusjon

- Metode for å finne responsen fra et filter med 0 initialbetingelser, fra impulsresponsen  $h[n]$
  - Enkelt konsept:
    - $\delta[n] \Rightarrow h[n]$
    - Har tidligere vist dekomponering:  $x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]\delta[n-k]$
    - Linearitet og tidsinvarians betyr:
      - Linearitet:  $x[0] \delta[n] \Rightarrow x[0]h[n]$
      - Tidsinvarians:  $x[1] \delta[n-1] \Rightarrow x[1]h[n-1]$
      - Generelt for LTI:  $x[k] \delta[n-k] \Rightarrow x[k]h[n-k]$
- $$\Rightarrow y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = x[n] * h[n]$$
- Betegnelse for konvolusjon:  $y[n]=x[n]*h[n]$

# Konvolusjon

- Kalles lineær konvolusjon eller konvolusjonssum
- Kan snu om på indeksene (kommutativ):

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k]h[k]$$

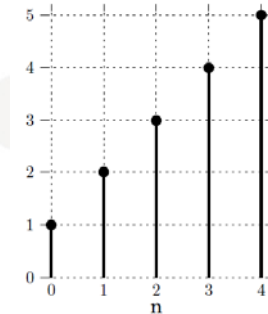
- Altså  $y[n]=x[n]*h[n]=h[n]*x[n]$
- Enkel å regne ut på direkten for enkle  $x$  og  $h$ , særlig hvis de inneholder sprangfunksjonen  $u[n]$  da den bare betyr en begrensning av indeksene i summen

# Analytisk evaluering av konvolusjon ( $u[n]$ )

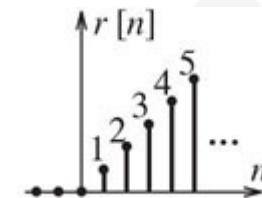
- Myk start på beregning av konvolusjon!
- Eks 3.19a)  $x[n]=h[n]=u[n]$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k]$$

$$\Rightarrow u[n]*u[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} u[k]u[n-k] = \sum_{k=0}^n 1 = (n+1)u[n] = r[n+1]$$



- $r[n]$  er rampe-funksjonen



- Altså  $u[n]*u[n] = r[n+1]$  (skal brukes senere)

# Analytisk evaluering av konvolusjon ( $u[n]$ )

- Eks 3.19d)  $x[n]=u[n-1]$ ,  $h[n]=\alpha^n u[n-1]$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[n-k] \quad (\text{sparer litt arbeid p\aa} \text{ \aa} \text{ snu summen})$$

$$\Rightarrow y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \alpha^k u[k-1]u[n-1-k] = \sum_{k=1}^{n-1} \alpha^k$$

$$= \alpha \sum_{k=0}^{n-2} \alpha^k = \alpha \frac{1 - \alpha^{n-1}}{1 - \alpha} u[n-2] = \frac{\alpha - \alpha^n}{1 - \alpha} u[n-2]$$

Asymptotisk:  $n \rightarrow \infty \Rightarrow y \rightarrow \alpha/(1-\alpha)$  for  $|\alpha|<1$

## 3.10 Egenskaper ved konvolusjon

- Basert på linearitet og tidsinvarians
- Definisjon

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k]h[k]$$

1. Skift av  $x[n]$  eller  $h[n] \Rightarrow$  skift i  $y[n]$

- $x[n-n_0]*h[n]=x[n]*h[n-n_0] = y[n-n_0]$

2. Sample sum:

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} y[n] = \left( \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] \right) \left( \sum_{n=-\infty}^{\infty} h[n] \right)$$

- Ganske rett fram å se ved å sette inn formelen

# Flere egenskaper ved konvolusjon

3. Kausale  $h[n]$  og  $x[n]$  (begge oppfylt):

$$y[n] = x[n]*h[n] = h[n]*x[n] = \sum_{k=0}^n x[k]h[n-k] = \sum_{k=0}^n x[n-k]h[k]$$

- Betyr at  $y[n]$  også blir kausal
4. To venstre-sidige sekvenser  $\Rightarrow$  venstresidig  $y[n]$
5. To høyre-sidige sekvenser  $\Rightarrow$  høyresidig  $y[n]$



# Konvolusjon og impulser og sprang

- Impulser:

- $\delta[n]*x[n]=x[n]$ , et filter med  $h[n]=\delta[n]$  er jo trivielt
- $\delta[n]*\delta[n]=\delta[n]$ , følger av resultatet over

- Sprang-funksjonen:  $y[n]=x[n]*u[n]$

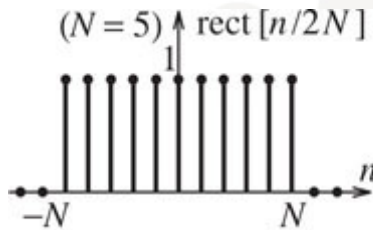
$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]u[n-k] = \sum_{k=-\infty}^n x[k]$$

- Løpende sum over  $x[n]$ , tids-diskret integrasjon



# Konvolusjon med firkantfunksjon

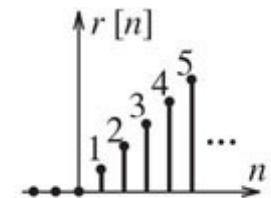
- Hva er  $\text{rect}(n/2N)$  uttrykt ved sprang?



- Svar:  $\text{rect}(n/2N) = u[n+N] - u[n-N-1]$

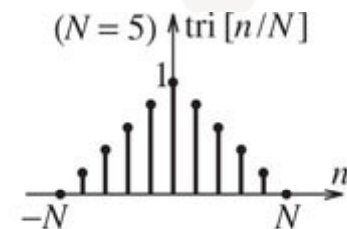
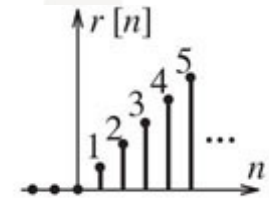
# Konvolusjon med firkantfunksjon (1)

- Hva er  $\text{rect}(n/2N) * \text{rect}(n/2N)$ ?
- Uttrykt ved sprang:
  - $\text{rect}(n/2N) * \text{rect}(n/2N) = (u[n+N] - u[n-N-1]) * (u[n+N] - u[n-N-1])$
- Bruker egenskapen:  $u[n] * u[n] = r[n+1]$  (eks 3.19a)
- Skift-egenskapen:  $x[n-n_0] * h[n] = x[n] * h[n-n_0] = y[n-n_0]$ 
  - Ledd 1:  $u[n+N] * u[n+N] = r[n+2N+1]$
  - Ledd 2:  $u[n+N] * (-u[n-N-1]) = -r[n+1+N-N-1] = -r[n]$
  - Ledd 3:  $(-u[n-N-1]) * u[n+N] = -r[n+1-N-1+N] = -r[n]$
  - Ledd 4:  $-u[n-N-1] * (-u[n-N-1]) = r[n+1-2N-2] = r[n-2N-1]$
- Altså:
 
$$\text{rect}(n/2N) * \text{rect}(n/2N) = r[n+2N+1] - 2r[n] + r[n-2N-1]$$



# Konvolusjon med firkantfunksjon (2)

- Har funnet  $\text{rect}(n/2N) * \text{rect}(n/2N) = r[n+2N+1] - 2r[n] + r[n-2N-1]$
- Tolkning:
  - Rampe som starter ved  $n=-2N-1$ 
    - Når verdien  $2N+1$  i  $n=0$
  - Trekk fra  $2 * \text{rampe}$  som starter i  $n=0$ 
    - Når verdien  $0$  i  $n=2N+1$
  - Legg til en rampe som starter i  $n=2N+1$ 
    - Kansellerer de to andre rampene
  - Totalt: en trekantfunksjon  $(2N+1)\text{tri}(n/(2N+1))$
  - Nyttig resultat da  $\text{rect}()$  og  $\text{tri}()$  er vanlige vindusfunksjoner

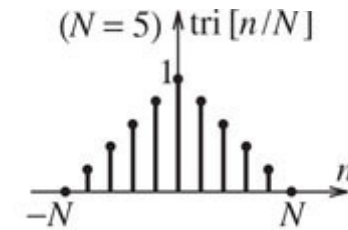
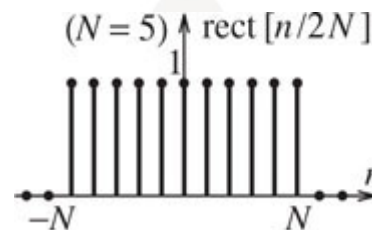
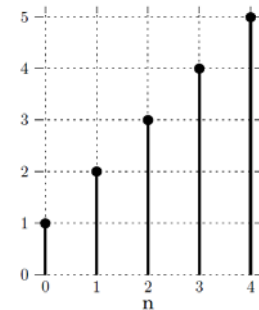


# 3.11 Konvolusjon av endelige sekvenser

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k]h[k]$$

- Huskereglar:

- Startindeksen til  $y$  = summen av startindeksene til  $x$  og  $h$
- Sluttindeksen til  $y$  = summen av sluttindeksene til  $x$  og  $h$
- Lengden til  $y$ , er gitt av lengdene til  $x$  og  $h$ :  $L_y = L_x + L_h - 1$
- Sjekk dette på følgende eksempler:
  - $\delta[n] * \delta[n] = \delta[n]$
  - $u[n] * u[n] = r[n+1]$
  - $\text{rect}(n/2N) * \text{rect}(n/2N) = (2N+1)\text{tri}(n/(2N+1))$



# Konvolusjon: Speil, skift, multipliser og sum

- Gå ut fra siste uttrykk:

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k]h[k]$$

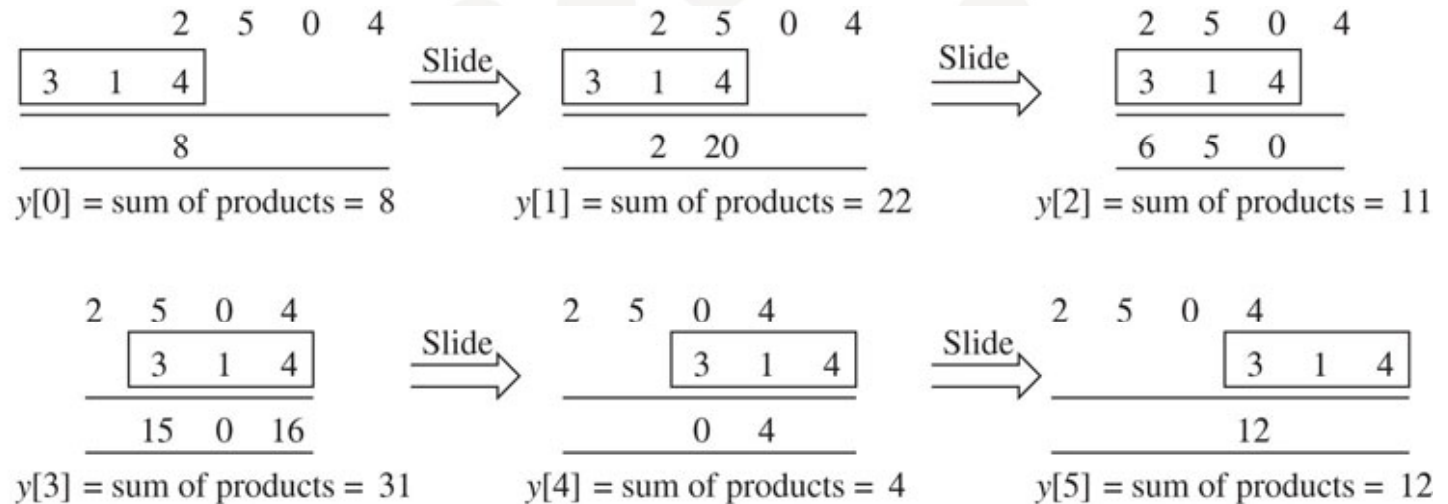
- Speil  $x[n] \Rightarrow x[-n]$
- Skift den så siste sample havner over første sample i  $h[k]$
- Flytt så  $x[-n]$  ett og ett sample til høyre og multiplikasjon og sum
- Den mest generelle betraktningen av konvolusjon
- Matlab: [dconvdemo.m](http://dconvdemo.m)

# Eks 3.22: Speil, skift, multipliser og sum

- $h[n]=\{2,5,0,4\}$ ,  $x[n]=\{4,1,3\}$ 
  - Speil  $x[n] \Rightarrow x[-n]=\{3,1,4\}$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k]h[k]$$

FIGURE E.3.22 The discrete signals for Example 3.22 and their convolution



- $y[n]=\{8,22,11,31,4,12\}$
- Sjekk:
  - Lengde:  $4+3-1=6$ : OK
  - Starter i 0 som x og h: OK

# Konvolusjon, triks

- Konvolusjon av sekvenser av endelig lengde  
↔ multiplikasjon av polynomer
  - $h[n]=\{1,1,3\}$ ,  $x[n]=\{1,0,2\} \Rightarrow y[n]=\{1,1,5,2,6\}$
  - Skriv som polynommultiplikasjon:  
 $(1x^2+1x+3)(1x^2+0x+2) = (x^2+x+3)(x^2+2) =$   
 $x^4+x^3+(2+3)x^2+2x+6 = \underline{x^4+x^3+5x^2+2x+6}$
- Denne egenskapen kan brukes til å vise følgende triks med nullinnsetting og nullutvidelse



# Konvolusjon, triks

1. Innsetting av null i begge sekvenser  $\Rightarrow$  nuller i konvolusjon

- $\{1,2\} * \{3,1,4\} = \{3,7,6,8\}$
- Da blir  $\{1,0,0,2\} * \{3,0,0,1,0,0,4\} = \{3,0,0,7,0,0,6,0,0,8\}$

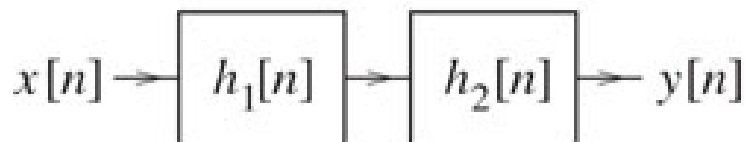
2. Nullutvidelse (zero-padding) av en sekvens  $\Rightarrow$  nullutvidelse av konvolusjonen:

- $x[n] * h[n] = y[n]$
- Da blir  $\{0,0,x[n],0,0\} * \{h[n],0\} = \{0,0,y[n],0,0,0\}$
- Foranstilte nuller kommer ut foran  $y[n]$
- Bakstilte nuller kommer ut bak  $y[n]$

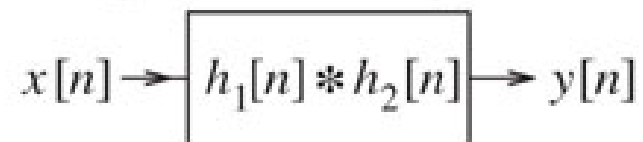
# Serie-kopling av filtre

- Ut av første filter:  $y_1[n]=x[n]*h_1[n]$
- Ut av andre filter:  $y[n]=y_1[n]*h_2[n] = (x[n]*h_1[n])*h_2[n] = x[n]*(h_1[n]*h_2[n])$

Two LTI systems in cascade

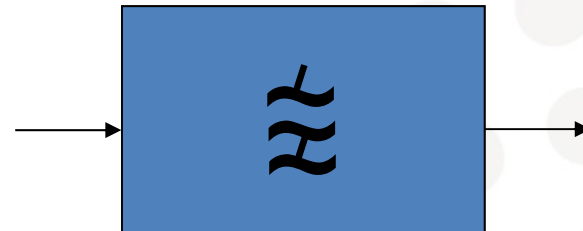
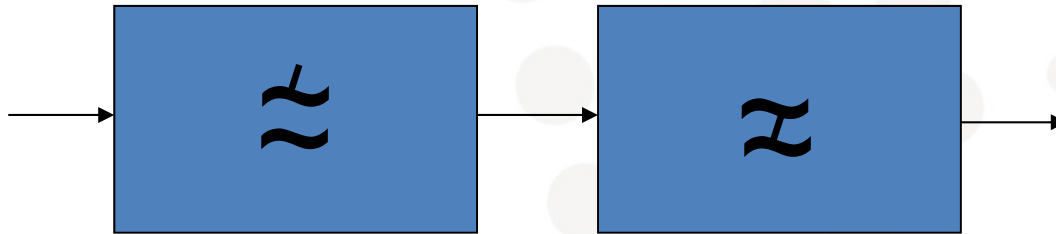


Equivalent LTI system



- Et nytt filter:  $h[n]=h_1[n]*h_2[n]$
- Assosiativ lov:  $x*(h_1*h_2) = (x*h_1)*h_2$
- Generaliseres enkelt til mange filtre i serie

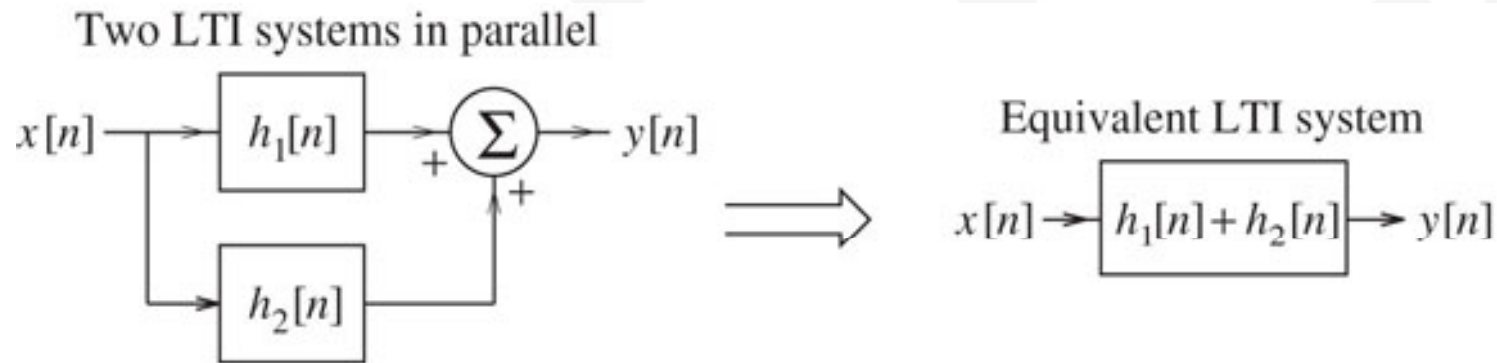
Eks: lavpass + høypass => båndpassfilter



- Men bare hvis passbåndene overlapper!

# Parallell-kopling av filtre

- Parallell-kopling  $\Leftrightarrow h[n]=h_1[n]+h_2[n] + \dots +h_N[n]$



- Distributive lov  $x^*(h_1 + h_2) = x^*h_1 + x^*h_2$

## 3.12 Stabilitet

- BIBO stabilitet: Bounded-input, bounded-output
  - Alle signaler som har endelige verdier skal gi en utgang med endelige verdier
- FIR: spesielt enkelt da veiet sum av inngang med endelige verdi aldri kan bli  $\infty$ 
  - FIR filtre er alltid stabile
  - En av fordelene med FIR

# Stabilitet

- LTI systemer beskrevet med differanselikninger:
  - Nødvendig og tilstrekkelig betingelse er at røttene til den karakteristiske likningen har tallverdi  $< 1$
  - Mer om dette når vi kommer til z-transformen

- LTI systemer beskrevet med impulsrespons:

- La  $|x[n]| < M$ , da er også  $|x[n-k]| < M$
- Da er konvolusjonssummen  $y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[n-k] \Rightarrow$

$$|y[n]| < \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| |x[n-k]| < M \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| < \infty$$

- Altså er det nok at  $|h[n]|$  må være absolutt summerbar for BIBO stabilitet

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| < \infty$$

## 3.12 Kausalitet

- Ingen utgang før det kommer noen inngang
  - Årsak  $\Rightarrow$  virkning
  - Systemet kan ikke gjette fremtiden
- $\Leftrightarrow h[n]=0$  for  $n<0$ 
  - Fra tidligere: Startindeksen til  $y$  = summen av startindeksene til  $x$  og  $h$
  - Så da starter  $y[n]$  tidligst på samme tid som  $x[n]$



## Eks 3.25b

- $y[n]-y[n-1]=x[n]$
- La  $x[n]=u[n]$ , (endelig i verdi) og  $y[-1]=0$
- $y[n] = u[n] + y[n-1]$ 
  - $y[0] = 1$  – *kausalt* da det ikke er utgangsverdier før inngangen starter
  - $y[1] = 1+1 = 2$
  - $y[2] = 1+1+1 = 3$
  - ...  $y[n] = (n+1)u[n] \rightarrow \infty$
  - *Ustabil*

## Eks 3.25g

- $h[n] = (-0.5)^n u[n]$
- Kausalt?
  - Ja, da  $h[n]$  starter på  $n=0$
- Stabilt?

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| = \sum_{k=0}^{\infty} |-(0.5)^k| = \sum_{k=0}^{\infty} (0.5)^k = \frac{1}{1-0.5} = 2 < \infty$$

- Ja

## Eks 3.25h

- $y[n] - 0.5y[n-1] = nx[n]$ 
  - Tidsvarierende (neste ukes øving)
  - Kausalt
  - Stabilt?
    - La input være  $u[n]$  (endelig i verdi)
    - Da blir  $y[n] = nu[n] + 0.5y[n-1] = r[n] + 0.5y[n-1]$
    - Første ledd vokser over alle grenser
    - Ustabilt

## Mål for kapittel 3: Systemer

1. Forstå linearitet, superposisjon, tidsinvarians og kausalitet
2. Vite hvordan å identifisere LTI (lineære tidsinvariante) systemer
3. Forstå terminologi og klassifisering av digitale filtre
4. Vite hvordan å sette opp en realisering av filtre
5. Vite at en differanseligning har to responser, en fra initialbetingelser og en fra input

# Mål for kapittel 3: Systemer

6. Vite hvordan å finne impulsresponsen til et LTI system fra differanseligningen
7. Vite hvordan å konvertere mellom differanse-ligningen for et system og impulsresponsen
8. Vite hvordan å finne konvolusjon mellom sekvenser av endelig lengde
9. Vite hvordan å bruke definisjonen til å finne konvolusjon
10. Forstå egenskapene til konvolusjon og vite hvordan å bruke dem for å løse problemer

# Mål for kapittel 3: Systemer

11. Vite hvordan å finne impulsresponsen til systemer i kaskade og i parallell
12. Forstå stabilitetsbegrepet
13. Vite hvordan å bestemme stabilitet fra differanseligning og impulserespons
14. *Forstå periodisk konvolusjon og hvordan å finne den for to signaler*
15. *Vite hvordan å finne krysskorrelasjon og autokorrelasjon*
16. *Forstå sammenhengen mellom konvolusjon og transform-metoder*