

UiO **•** **Institutt for informatikk**

Det matematisk-naturvitenskapelige fakultet

INF2270

Sekvensiell Logikk



Hovedpunkter

- Definisjoner
- Portforsinkelse
- Shift register
- Praktiske Eksempler
- Latch
 - SR
 - D
- Flip-Flop
 - D
 - JK
 - T
- Tilstandsmaskiner
- Tilstandsdiagrammer
- Reduksjon av tilstand
- Ubrukte tilstander
- Eksempler

Definisjoner

- Kombinatorisk logikk

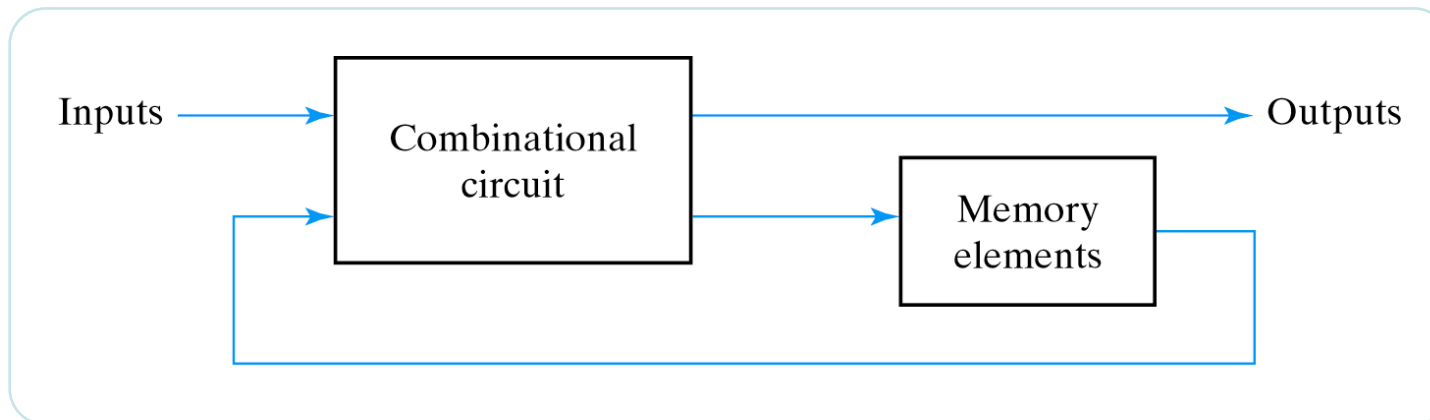
Utgangsverdiene er entydig gitt av nåværende kombinasjon av inngangsverdier.

- Sekvensiell logikk

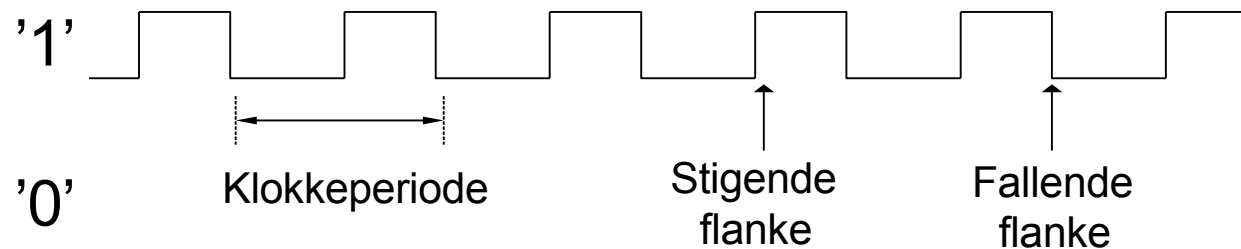
Inneholder hukommelse (låsekretser).

Utgangsverdiene er gitt av nåværende kombination av inngangsverdier, samt sekvensen (tidligere inngangs-/utgangsverdier)

Sekvensiell Logikk

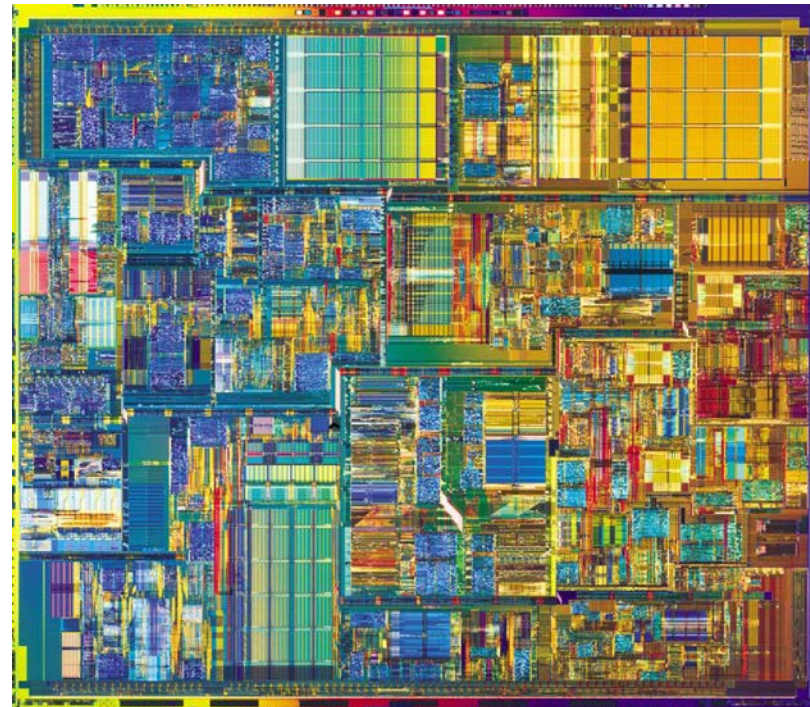


- I *synkrone* sekvensielle kretser skjer endringen(e) i output samtidig med endringen i et *klokkesignal*.
- I *asynkrone* sekvensielle kretser skjer endringen(e) i output uten noe *klokkesignal*.
- Nesten alle kretser er synkrone.
- Et klokkesignal er et digitalt signal som veksler mellom '0' og '1' med fast takt.



Synkron logikk

- I større digitale system har man behov for å synkronisere dataflyten. Til dette bruker vi et globalt klokkesignal
- Uten global synkronisering ville det vært total kaos

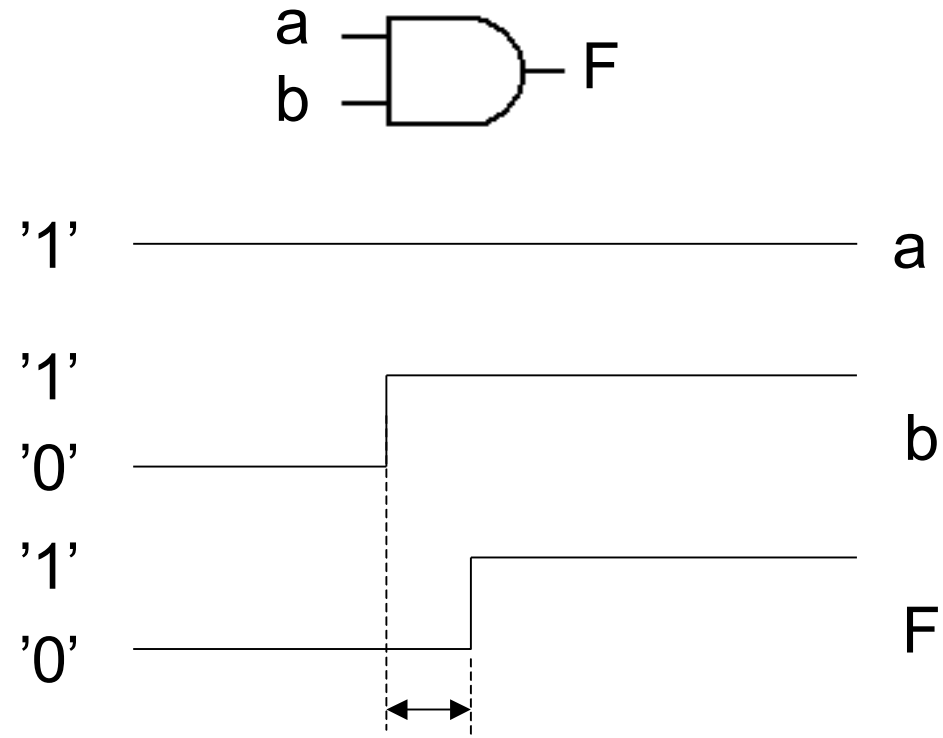


- Den omvendte av klokkeperioden kalles (klokke)frekvensen, altså

$$\textit{frekvens} = \frac{1}{\textit{klokkeperioden}}$$

- Ønsker så høy klokkefrekvens som mulig, fordi hver enkelt operasjon da bruker så kort tid som mulig.
- Maksimal klokkefrekvens bestemmes av flere faktorer, blant annet:
 - Lengde på signalveiene
 - Last
 - Forsinkelse gjennom porter (delay)
 - Teknologi.
- NB: Hastighet er ikke direkte proporsjonal med klokkefrekvens.

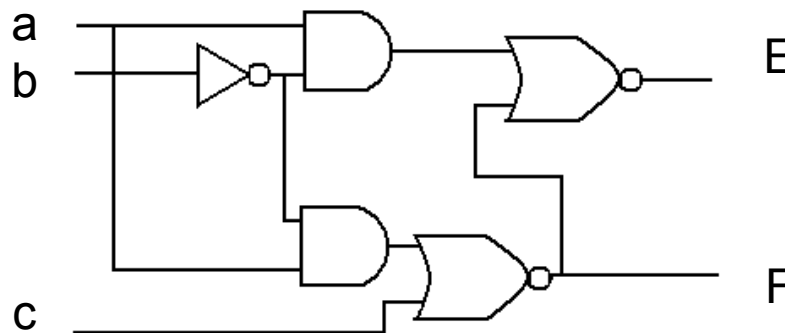
Portforsinkelse / tidsforsinkelse



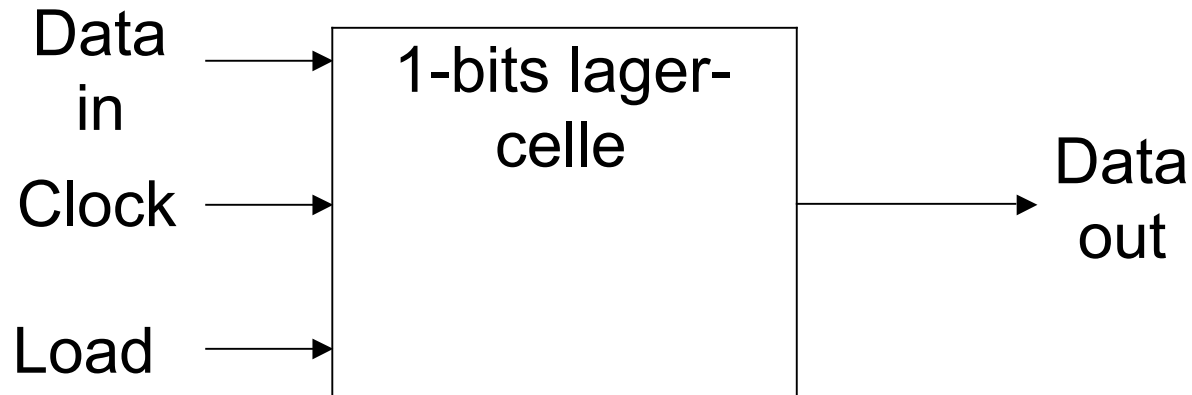
Logisk dybde

- Logisk dybde: Antall porter et signal passerer fra inngang til utgang.
- Ved å redusere logisk dybde reduseres forsinkelsen gjennom kretsen.

Eksempel:

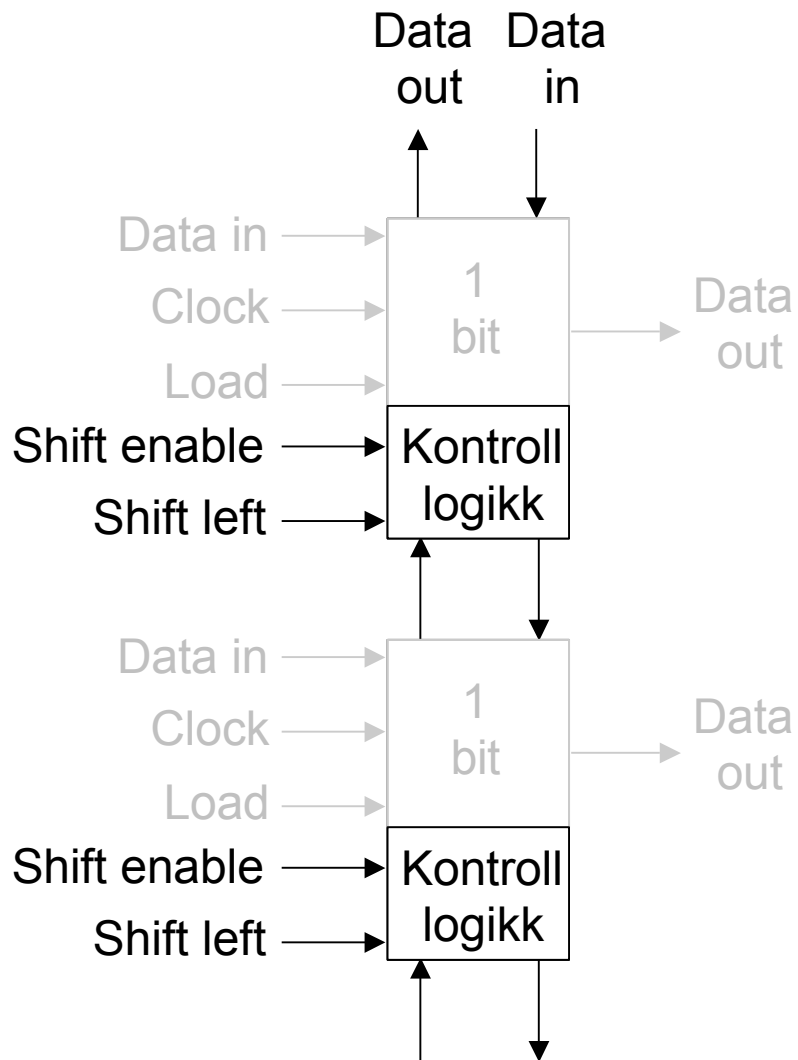


- Internt i en CPU trengs en fleksibel type lagercelle som kan lagre et bit.



- Som regel trenger man å lagre hele byte, halvord eller ord, og gjøre samme operasjon på alle bitene.
- Load-signalet bestemmer om ny verdi skal lastes inn eller ikke.
- Ved å sette sammen 1-bits celler i parallell, får man et register.
- Hvis man i tillegg kan laste data over i nabocellen, kalles det et skiftregister.

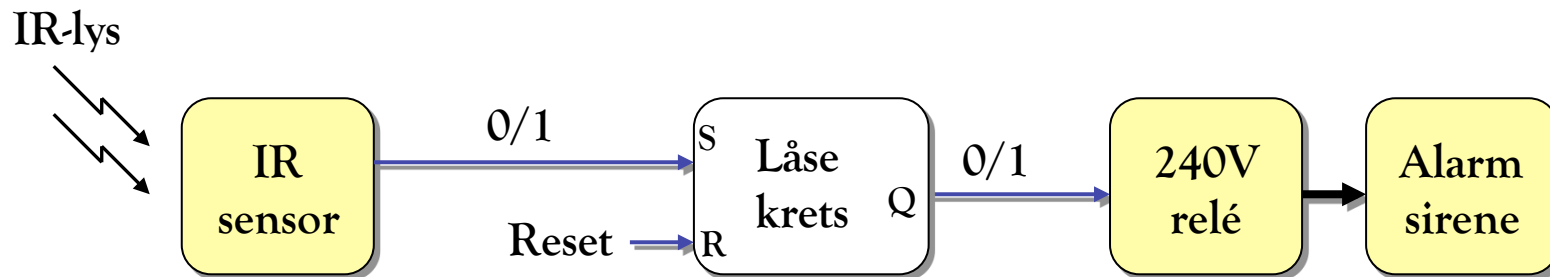
Shiftregister - enkel



Load	Shift Enable	Shift Left	
'0'	'X'	'X'	Ingen endring
'1'	'0'	'X'	Data out := Data in
'1'	'1'	'0'	Shift right
'1'	'1'	'1'	Shift left

Praktiske eksempler

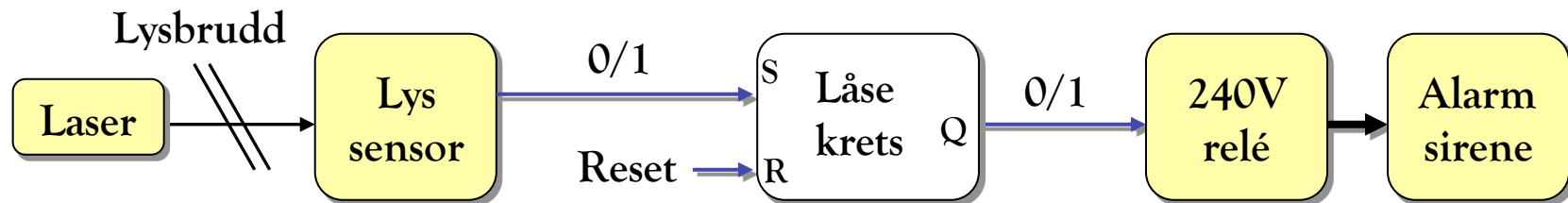
- Logikk som behandler signaler fra fysiske sensorer:
 - Varmefølende persondetektor



Når IR-lyset varierer mottat logikken et “ras” av kortvarige ‘1’er pulser (msek). Logikken skal sette sirenen permanent på første mottatte puls.

Praktiske eksempler

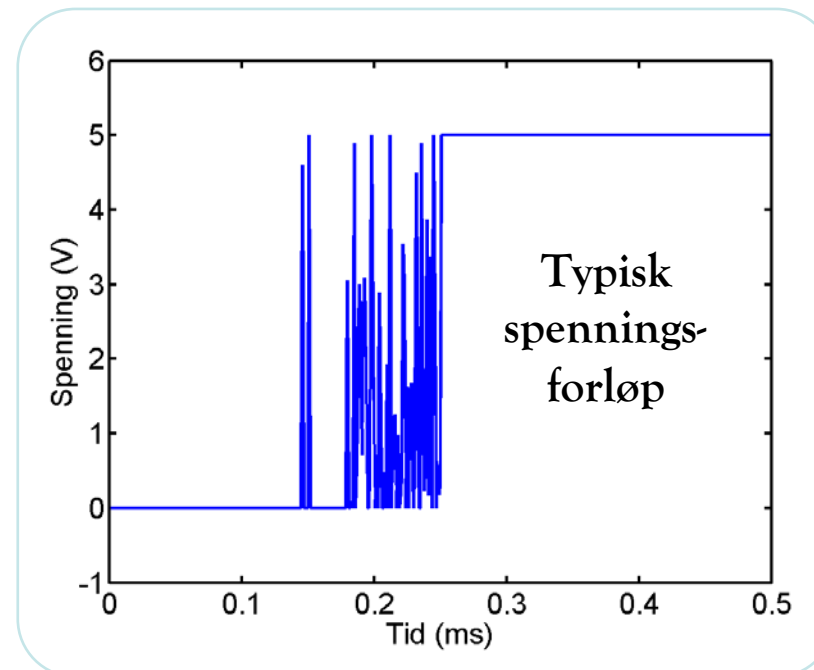
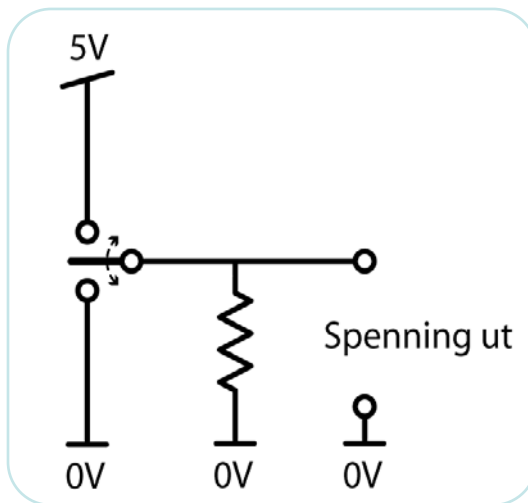
- Logikk som behandler signaler fra fysiske sensorer:
 - Laserbasert tyveridetektor



Når laserlyset blir brutt mottar logikken en eller flere '1' er pulser. Logikken skal sette sirenen permanent på første mottatte puls.

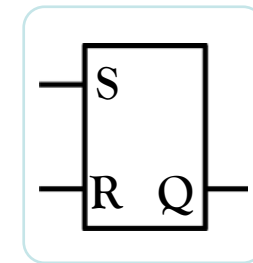
Praktiske eksempler

- Kontaktprelling fra mekanisk bryter.
- Mekaniske brytere gir ikke “rene” logiske nivå ut i overgangsfasen. Slike signaler må ofte “renses” ved bruk av låsekretser.



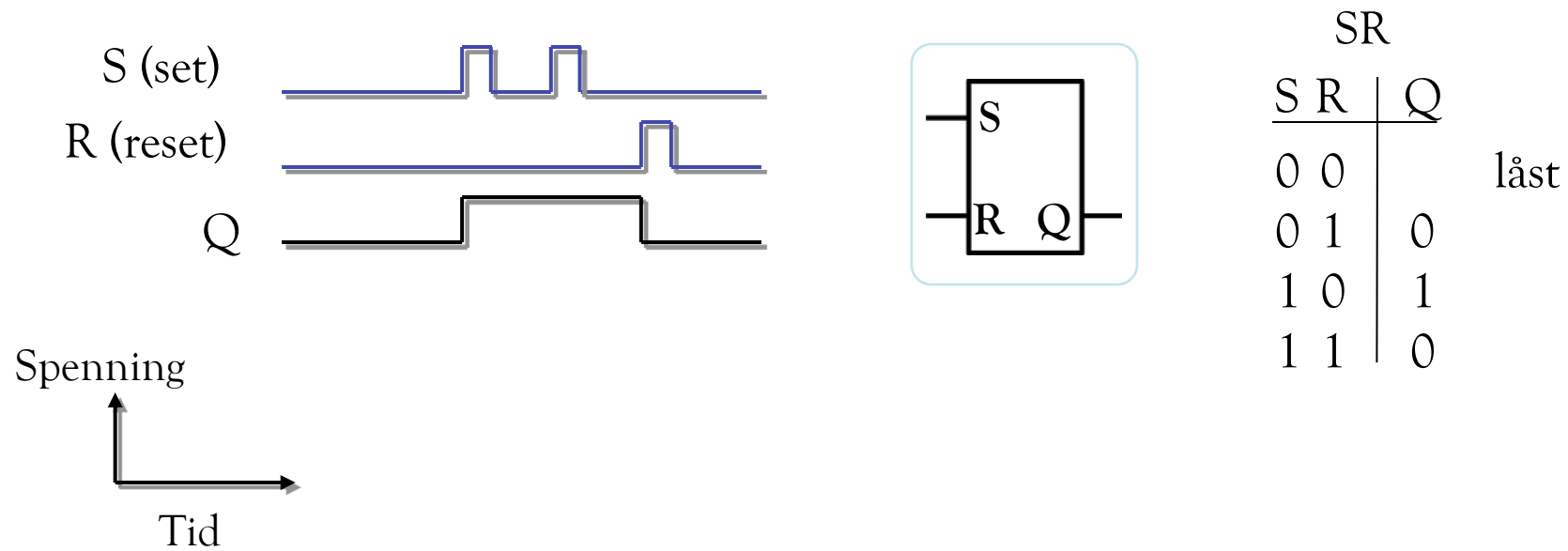
SR-latch – funksjonell beskrivelse

- 1) Kretsen skal sette Q til "1" hvis den får "1" på inngang S. Når inngang S går tilbake til "0" skal Q forbli på "1"
- 2) Kretsen skal resette Q til "0" når den får "1" på inngang R. Når inngang R går tilbake til "0" skal Q forbli på "0"
- 3) Tilstanden "1" på både S og R brukes normalt ikke

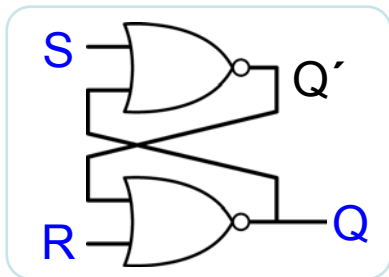


SR		Q	
S	R	Q	
0	0		låst
0	1	0	
1	0	1	
1	1	0	

SR-latch – funksjonell beskrivelse



SR-latch – Portimplementasjon NOR



Øvre NOR

S	Q	Q'
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

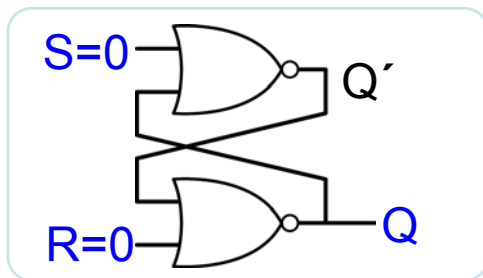
Nedre NOR

Q'	R	Q
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

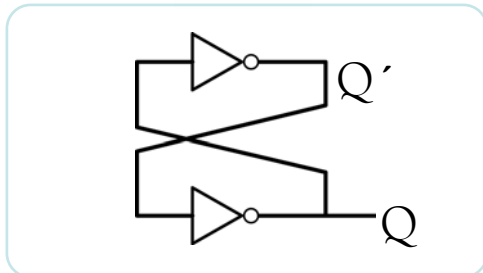
*Signalet Q' er ikke invertert av Q for tilstand $S=1, R=1$

SR-latch – Analyse

- Tilstand $S=0, R=0$: En NOR port med fast "0" inn på en av inngangene er ekvivalent med NOT



≡



SR		Q
S	R	Q
0	0	
0	1	
1	0	
1	1	

Øvre NOR

S	Q	Q'
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

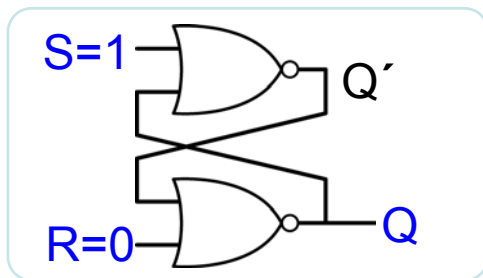
Nedre NOR

Q'	R	Q
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

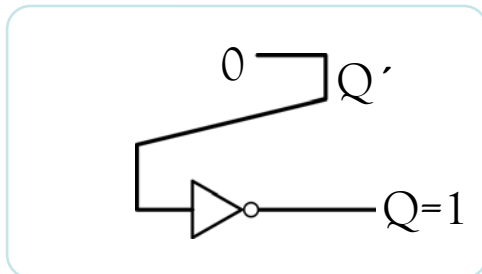
Ser bort i fra tilstand $S=1$ og $R=1$

SR-latch – Analyse

- Tilstand $S=1, R=0$: En NOR port med fast "1" inn på en av inngangene gir alltid ut "0"



≡



SR		Q
S	R	Q
0	0	
0	1	
1	0	
1	1	

Øvre NOR

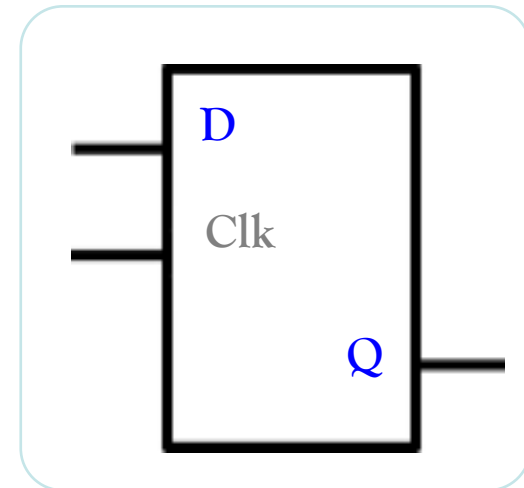
S	Q	Q'
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

Nedre NOR

Q'	R	Q
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

D-Latch

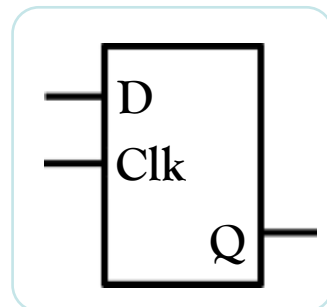
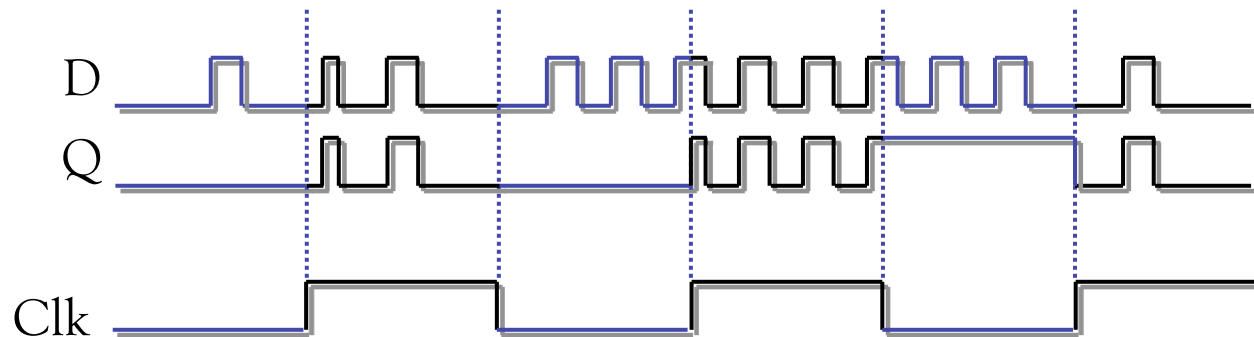
- Dataflyten gjennom en D-latch kontrolleres av et klokkesignal
 - 1) Slipper gjennom et digital signal så lenge klokkeinngangen er "1" (transparent)
 - 2) I det øyeblikket klokkeinngangen går fra "1" til "0" låser utgangen seg på sin nåværende verdi. Forandringer på inngangen vil ikke påvirke utgangsverdien så lenge klokkesignalet er "0"



D-Latch

Clk = 1 : kretsen slipper gjennom signalet

Clk = 0 : kretsen holder (låser) utgangssignalet



Logisk verdi på D i det øyeblikk Clk går i fra "1" til "0" bestemmer verdien som holdes på Q

Flip-flop

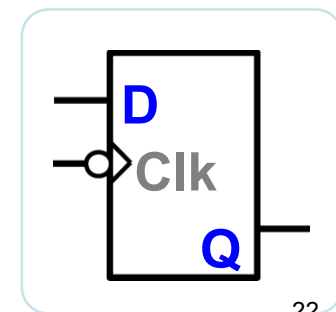
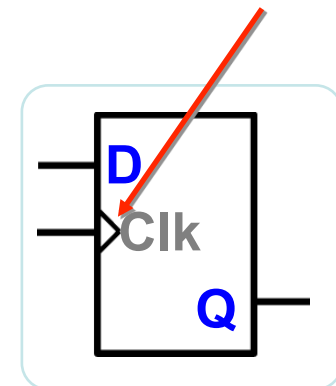
Flip-Flop'er kommer i to varianter:

- Positiv flanketrigget
- Negativ flanketrigget

På en **positiv flanketrigget Flip-Flop** kan utgangen kun skifte verdi i det øyeblikk klokkesignalet går fra "0" til "1".

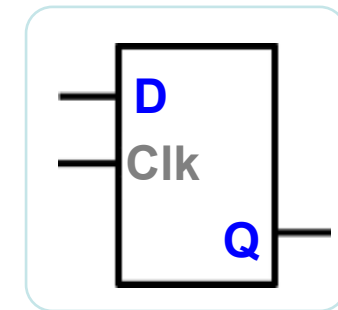
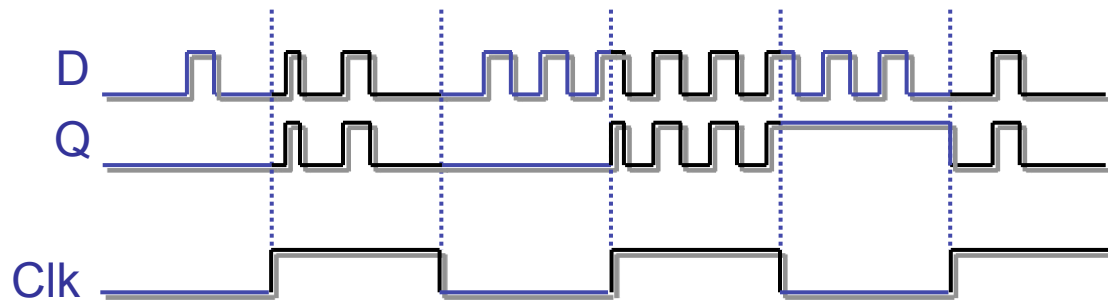
På en **negativ flanketrigget Flip-Flop** kan utgangen kun skifte verdi i det øyeblikk klokkesignalet går fra "1" til "0".

Hakk, indikerer flanketrigget

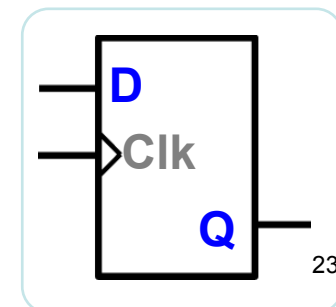
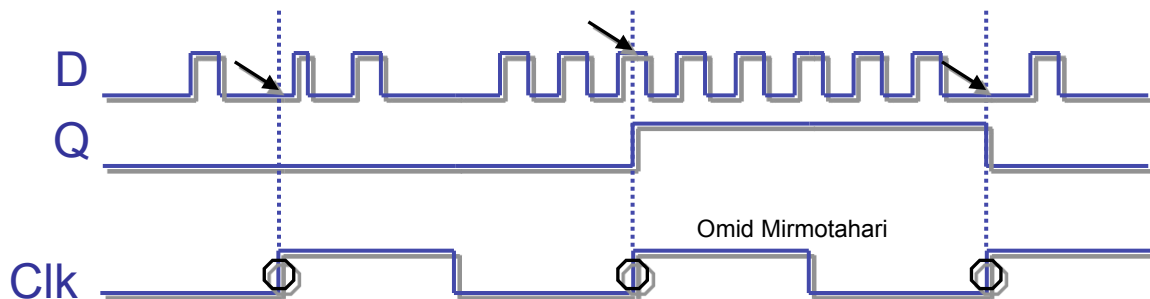


D-Flip-Flop

En D latch er transparent for Clk=1

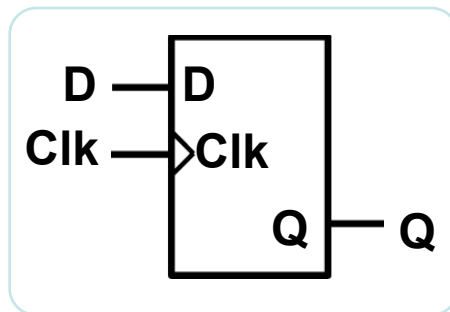


En positiv flanke-triggeret D flip-flop sampler verdien på D i det øyeblikk Clk går fra "0" til "1" (positiv flanke). Denne verdien holdes fast på utgangen helt til neste positive flanke



Karakteristisk tabell/ligning

For flip-flop'er kan man generelt beskrive neste utgangsverdi $Q(t+1)$ som funksjon av nåværende inngangsverdi(er), og nåværende utgangsverdi $Q(t)$



Karakteristisk tabell for D flip-flop

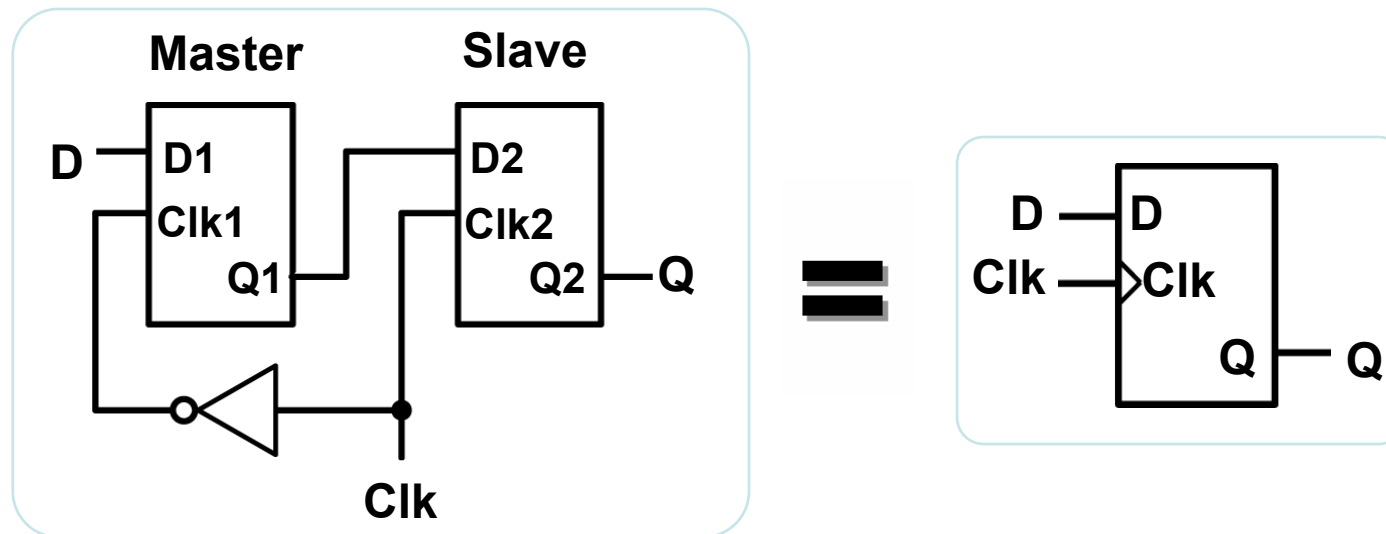
D	Q(t+1)
0	0
1	1

Karakteristisk ligning for D flip-flop

$$Q(t+1) = D$$

D-Flip-Flop

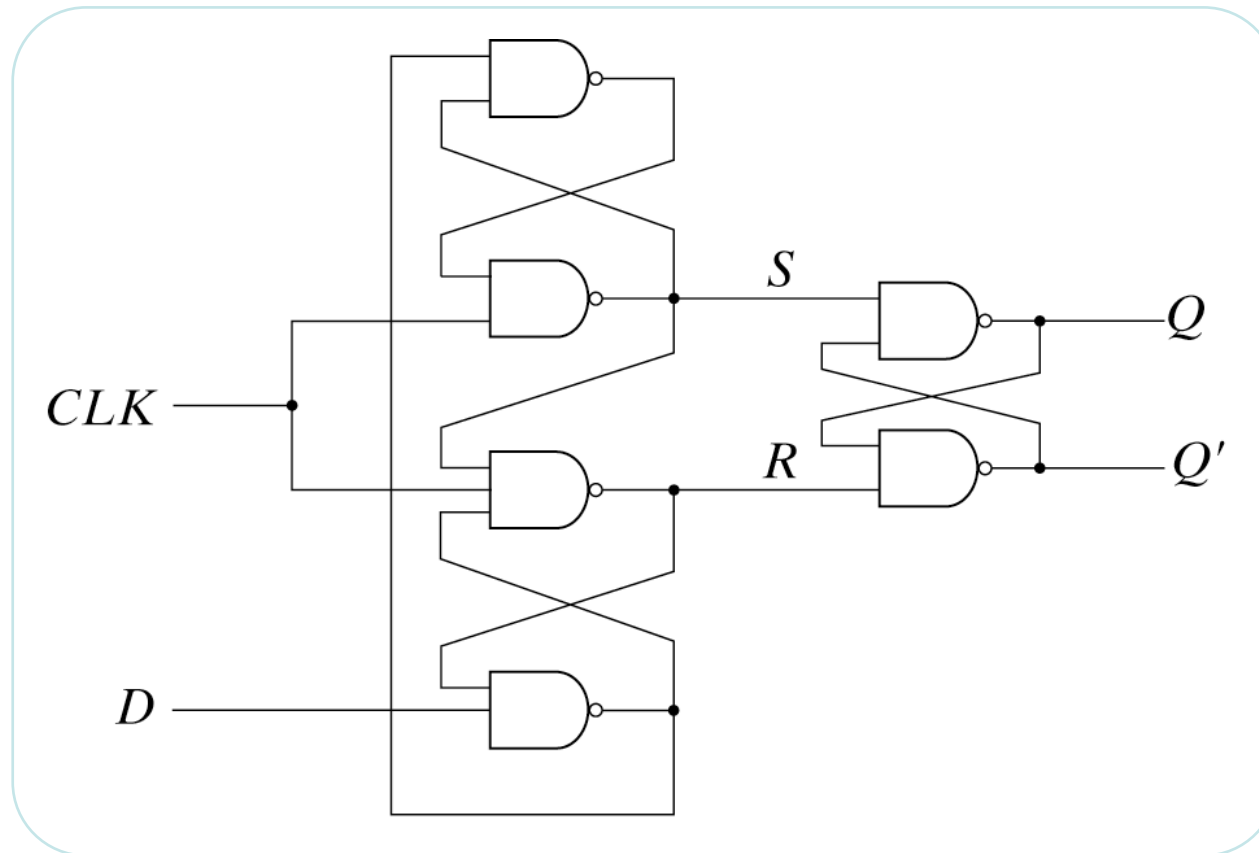
En positiv flanketrigget D flip-flop kan lages av to D-latcher (Master-Slave)



Under Clk=0 er første D latch (master) transparent

Under Clk=1 er siste D latch (slave) transparent

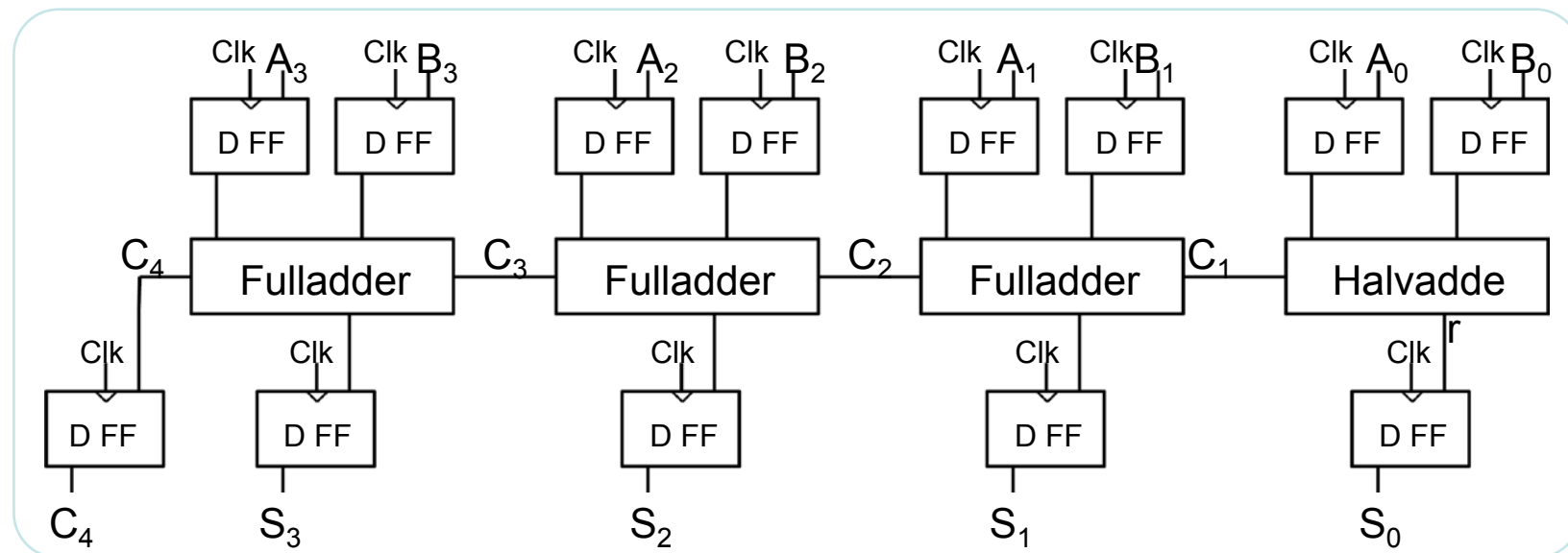
D-Flip-Flop – kompakt versjon



D-Flip-Flop, eksempel

En rippeladder vil i et kort tidsrom gi gal sum ut.

Styring av signalflyt med D flip-flops kamuflerer dette

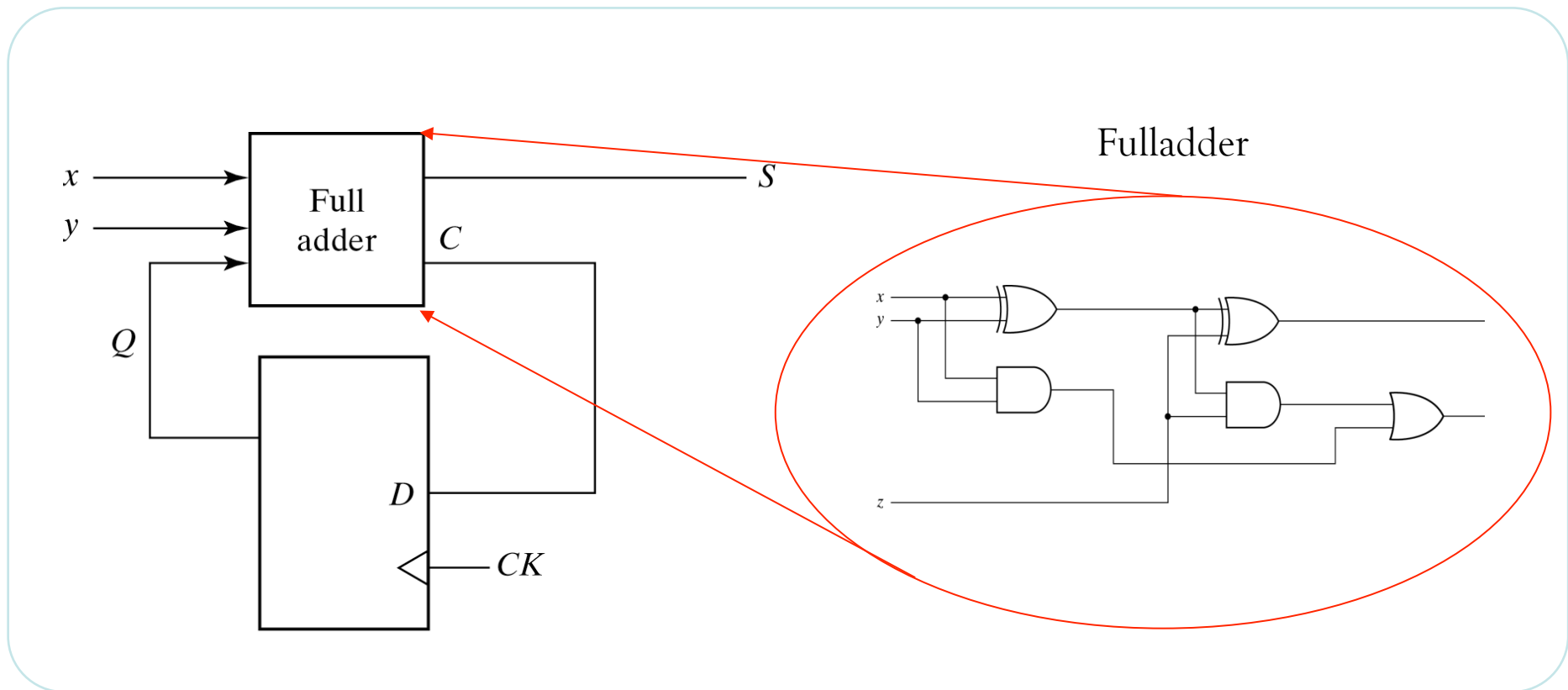


På positiv Clk flanke kommer nye data inn til adderen. I samme øyeblikk leses forrige (stabiliserte) sum ut.

Omid Mirmotahari

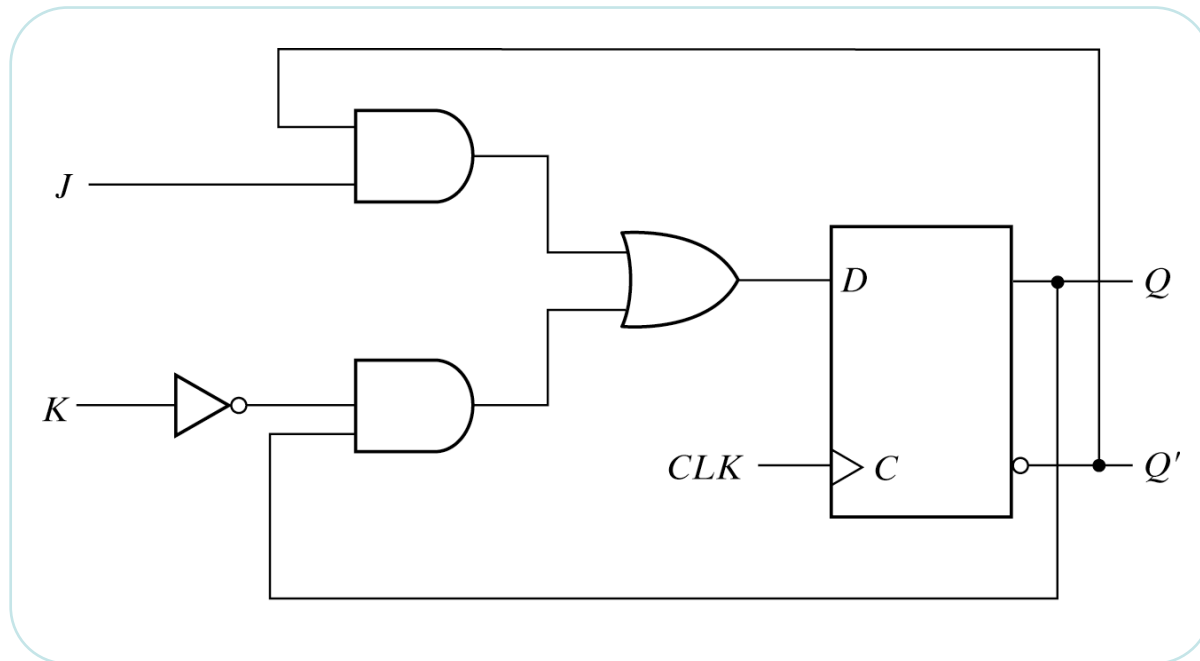
D-Flip-Flop, eksempel

Seriell adder

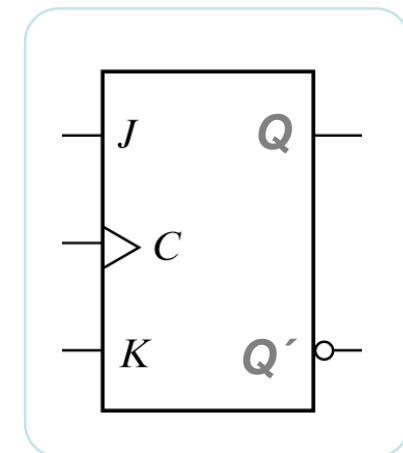


JK Flip-Flop

Kretsoppbygging



Grafisk symbol



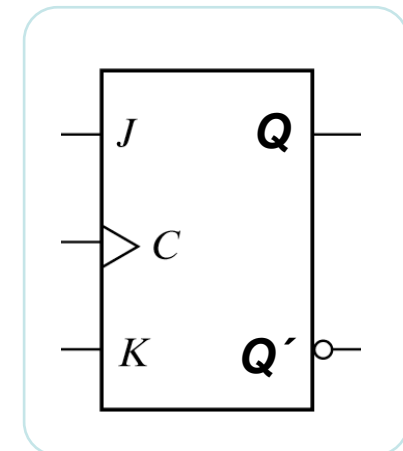
JK Flip-Flop

En JK flip-flop har følgende egenskaper

- J=0, K=0: Utgang låst
- J=0, K=1: Resetter utgang til "0"
- J=1, K=0: Setter utgang til "1"
- J=1, K=1: Inverterer utgang $Q \rightarrow Q'$

Utgangen kan kun forandre verdi på stigende klokkeflanke

En JK flip-flop er den mest generelle flip-floppen vi har

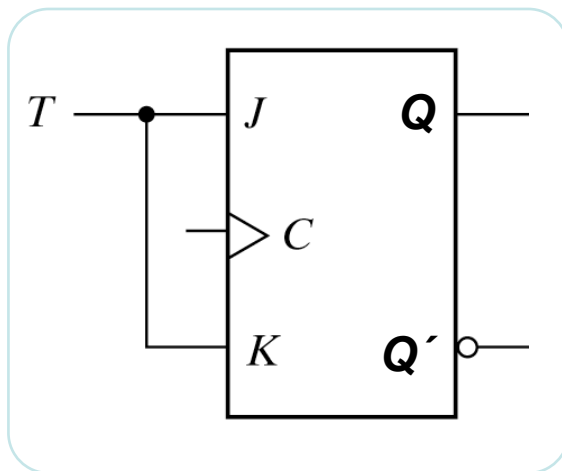


J	K	Q(t+1)
0	0	Q(t)
0	1	0
1	0	1
1	1	Q'(t)

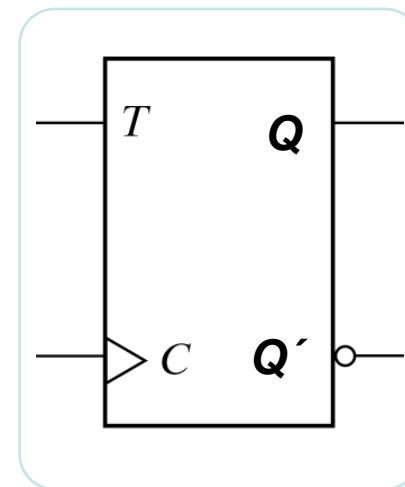
$$Q(t+1) = JQ'(t) + K'Q(t)$$

T Flip-Flop

Kretsoppbygging



Grafisk symbol



T Flip-Flop

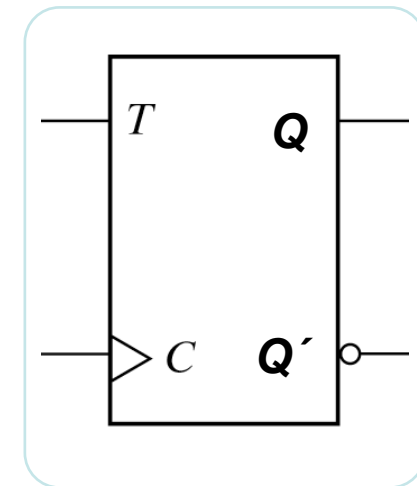
En T flip-flop har følgende egenskaper

$T=0$, Utgang låst

$T=1$, Inverterer utgang $Q \rightarrow Q'$

Utgangen kan kun forandre verdi på stigende klokkeflanke

Det er lett å lage tellere av T flip-flop'er



T	Q(t+1)
0	Q(t)
1	Q'(t)

$$Q(t+1) = T \oplus Q(t)$$

Tilstandsmaskin

En **tilstandsmaskin** er et **sekvensielt system** som gjennomløper et sett med **tilstander** styrt av verdiene på inngangssignalene

Tilstanden systemet befinner seg i, pluss evt. **inngangsverdier** bestemmer **utgangsverdiene**

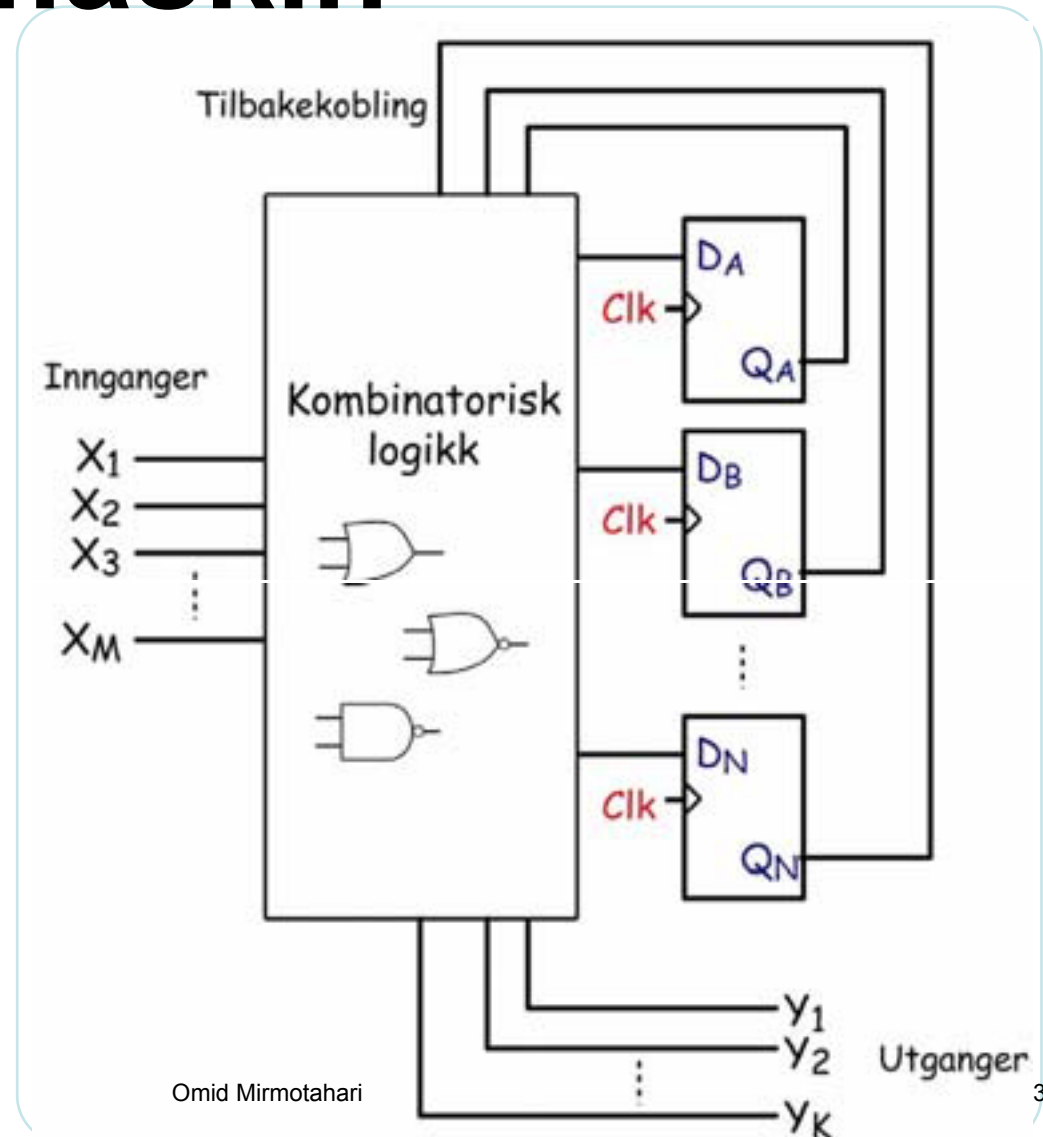
Tilstandsmaskins-konseptet gir en **enkel** og **oversiktlig** måte å designe **avanserte system** på

Tilstandsmaskin

Generell tilstands- maskin basert på D flip-flops

N-stk flip-flops gir 2^N
forskjellige tilstander

Utgangssignalene er en
funksjon av **nåværende
tilstand** pluss evt.
inngangsverdier

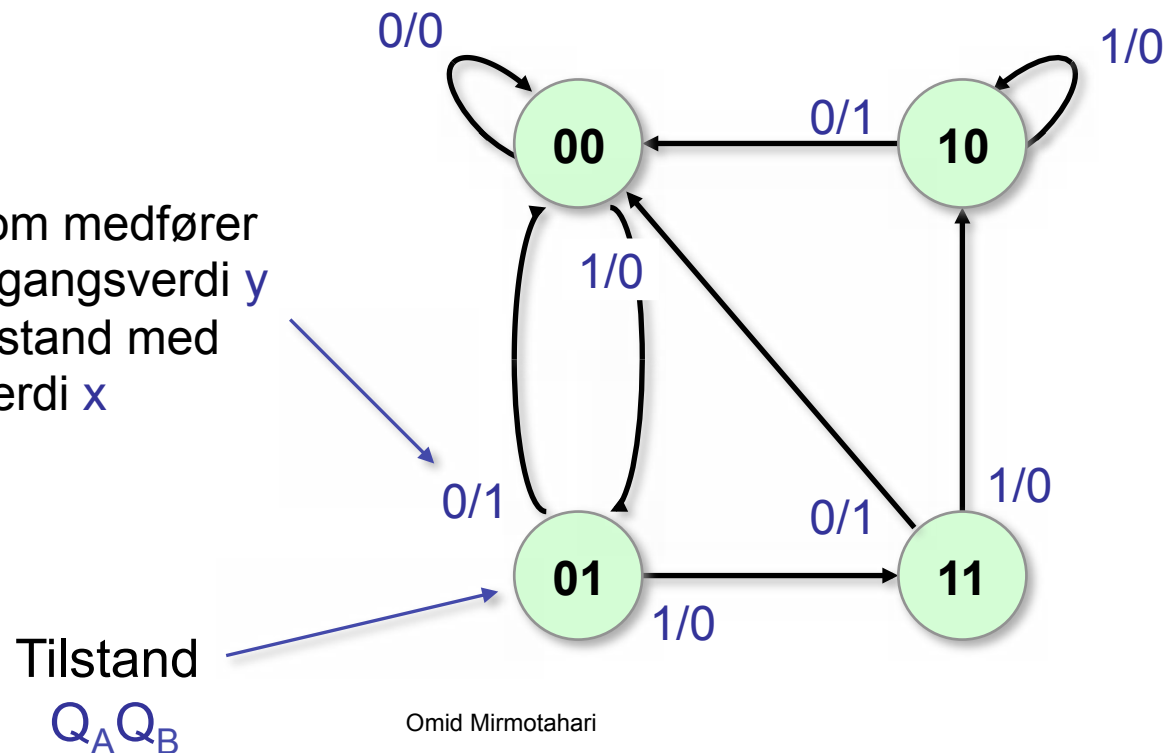


Tilstandsdiagram

Tilstandsdiagram = grafisk illustrasjon av egenskapene til en tilstandsmaskin

Eksempel nr.1:

Inngangsverdi x som medfører ny tilstand, samt utgangsverdi y for opprinnelig tilstand med inngangsverdi x
 x / y



Tilstandstabell

Tilstandstabell = sannhetstabell for tilstandsmaskin

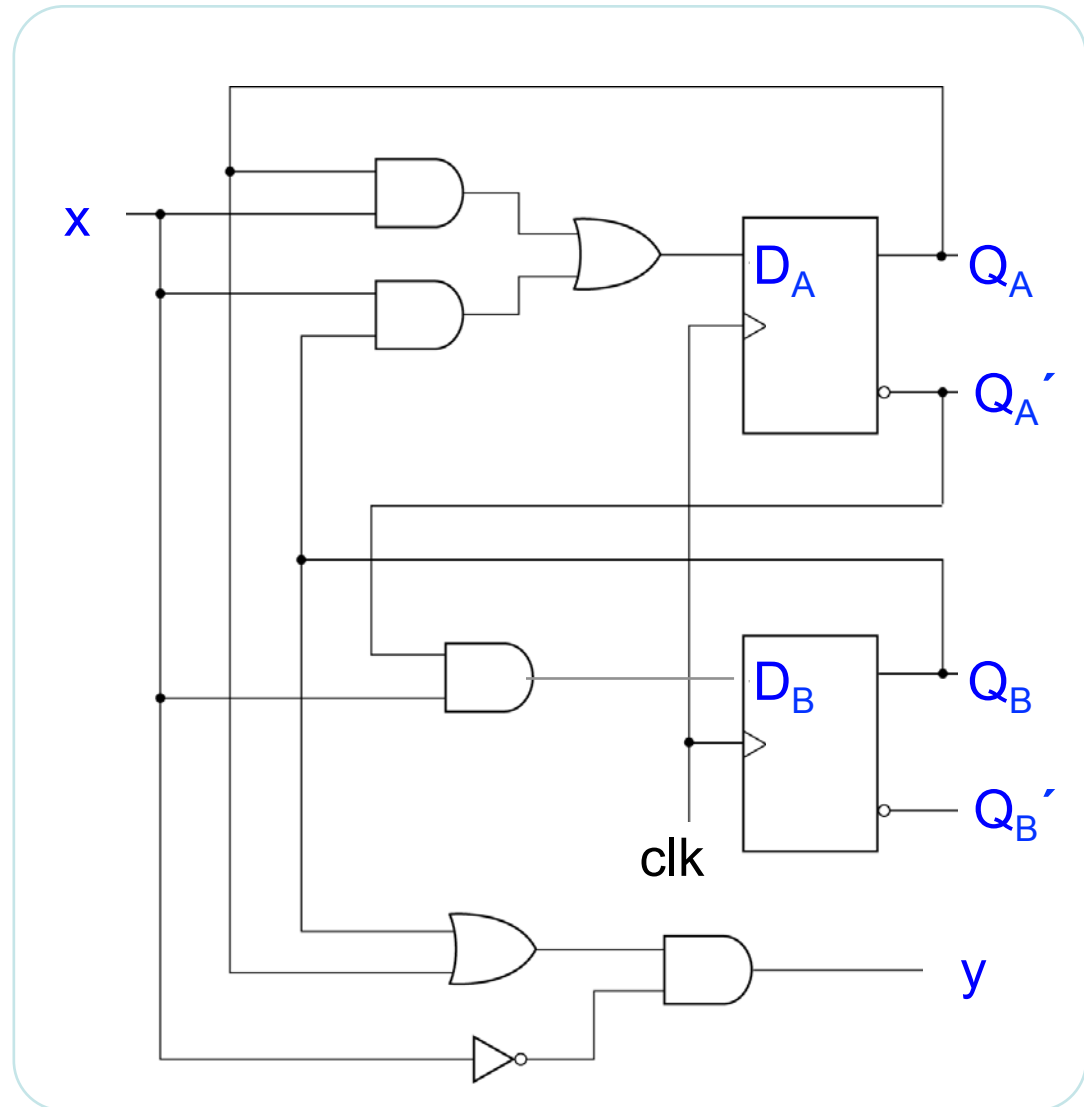
Eksempel nr.1: En inngang, en utgang og 2 stk. D flip-flops

Nåværende tilstand			Inngang	Neste tilstand		Utgang for nåværende tilstand
Q_A	Q_B	x		Q_A	Q_B	y
0	0	0	0	0	0	0
0	0	1	1	0	1	0
0	1	0	0	0	0	1
0	1	1	1	1	1	0
1	0	0	0	0	0	1
1	0	1	1	1	0	0
1	1	0	0	0	0	1
1	1	1	1	1	0	0

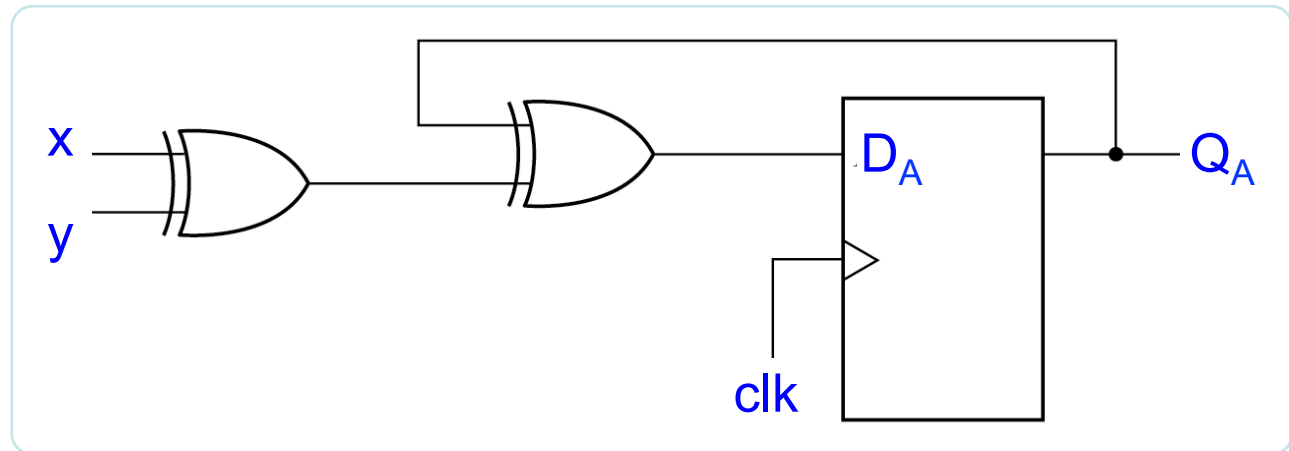
Omid Mirmotahari

Eksempel nr.1

Tilstandsmaskin der
utgang y er en
funksjon av
tilstanden gitt av
verdiene til Q_A og Q_B ,
samt inngangen x



Eksempel nr.2

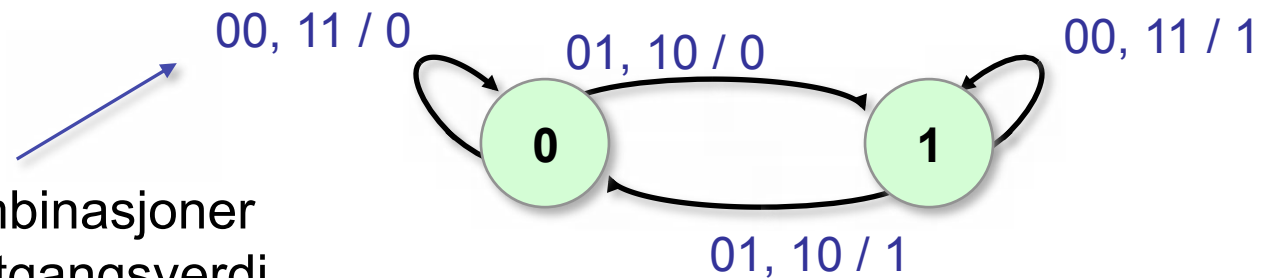


To innganger x og y ,
 en utgang som bare
 er gitt av tilstanden
 Q_A

Nåværende tilstand			Utgang for Neste nåværende tilstand	
Q_A	Innganger		Q_A	Q_A
	x	y		
0	0	0	0	0
0	0	1	1	0
0	1	0	1	0
0	1	1	0	0
1	0	0	1	1
1	0	1	0	1
1	1	0	0	1
1	1	1	1	1

Eksempel nr.2

Tilstandsdiagram



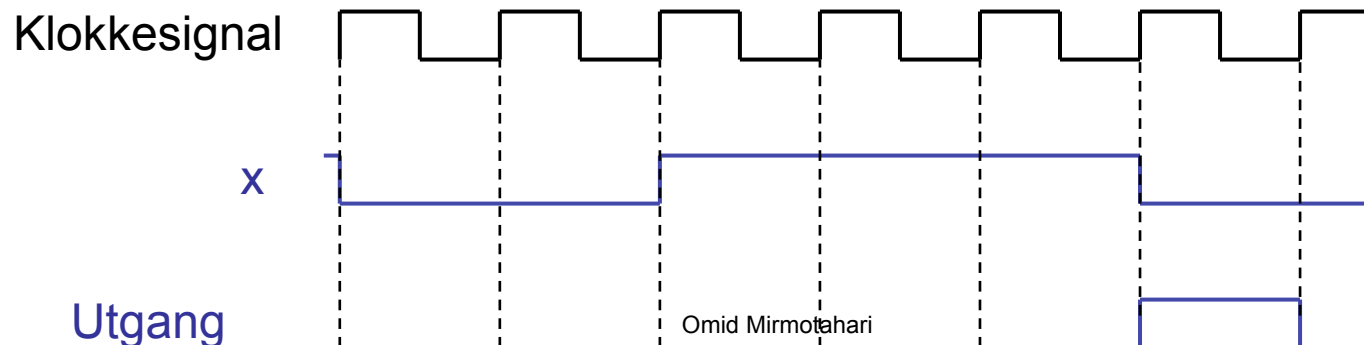
Liste av inngangskombinasjoner som gir ny tilstand / utgangsverdi for nåværende tilstand*

*Merk at i dette tilfelle er utgangsverdien kun avhengig av tilstanden (uavhengig av inngangsverdiene)

Eksempel nr.3 – design av sekvensdetektor

Ønsker å lage en krets som finner ut om det har forekommet tre eller flere "1"ere etter hverandre i en klokke bit-sekvens x

Klokke bit-sekvens: Binært signal som kun kan skifte verdi synkront med et klokkesignal



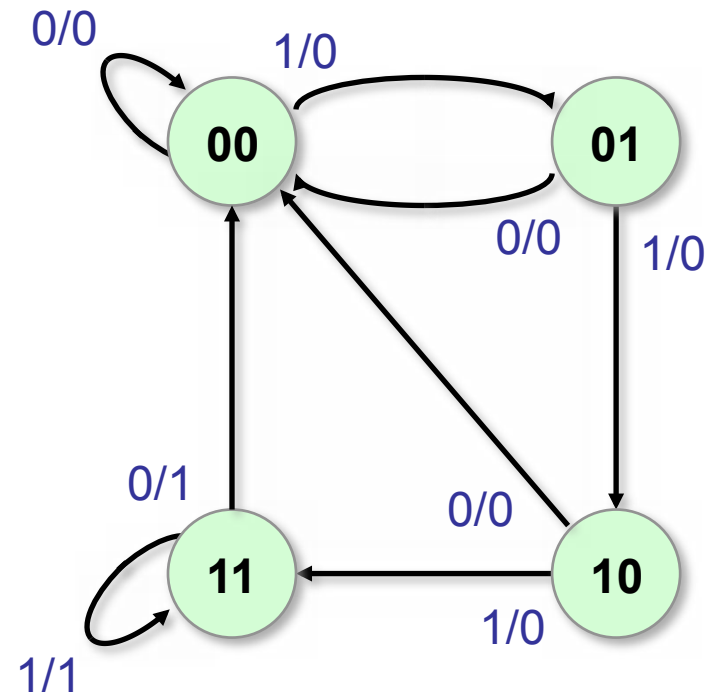
Eksempel nr.3 – design av sekvensdetektor

Tilstandsdiagram

Velger å ha 4 tilstander. Lar hver tilstand symbolisere antall "1"ere som ligger etter hverandre i bit-sekvensen.

Inngang: bit-sekvens x

Utgang: gitt av tilstanden, "0" for tilstand 0-2, "1" for tilstand 3



Eksempel nr.3

Bruker D flip-flops

D_A og D_B settes til de verdiene man ønsker at Q_A og Q_B skal ha i neste tilstand

$$D_A = Q_A'Q_Bx + Q_AQ_B'x + Q_AQ_Bx$$

$$D_B = Q_A'Q_B'x + Q_AQ_B'x + Q_AQ_Bx$$

$$y = Q_AQ_B$$

Nåværende tilstand			Utgang for nåværende tilstand		
Inngang			Neste tilstand		
Q_A	Q_B	x	Q_A	Q_B	y
0	0	0	0	0	0
0	0	1	0	1	0
0	1	0	0	0	0
0	1	1	1	0	0
1	0	0	0	0	0
1	0	1	1	1	0
1	1	0	0	0	1
1	1	1	1	1	1

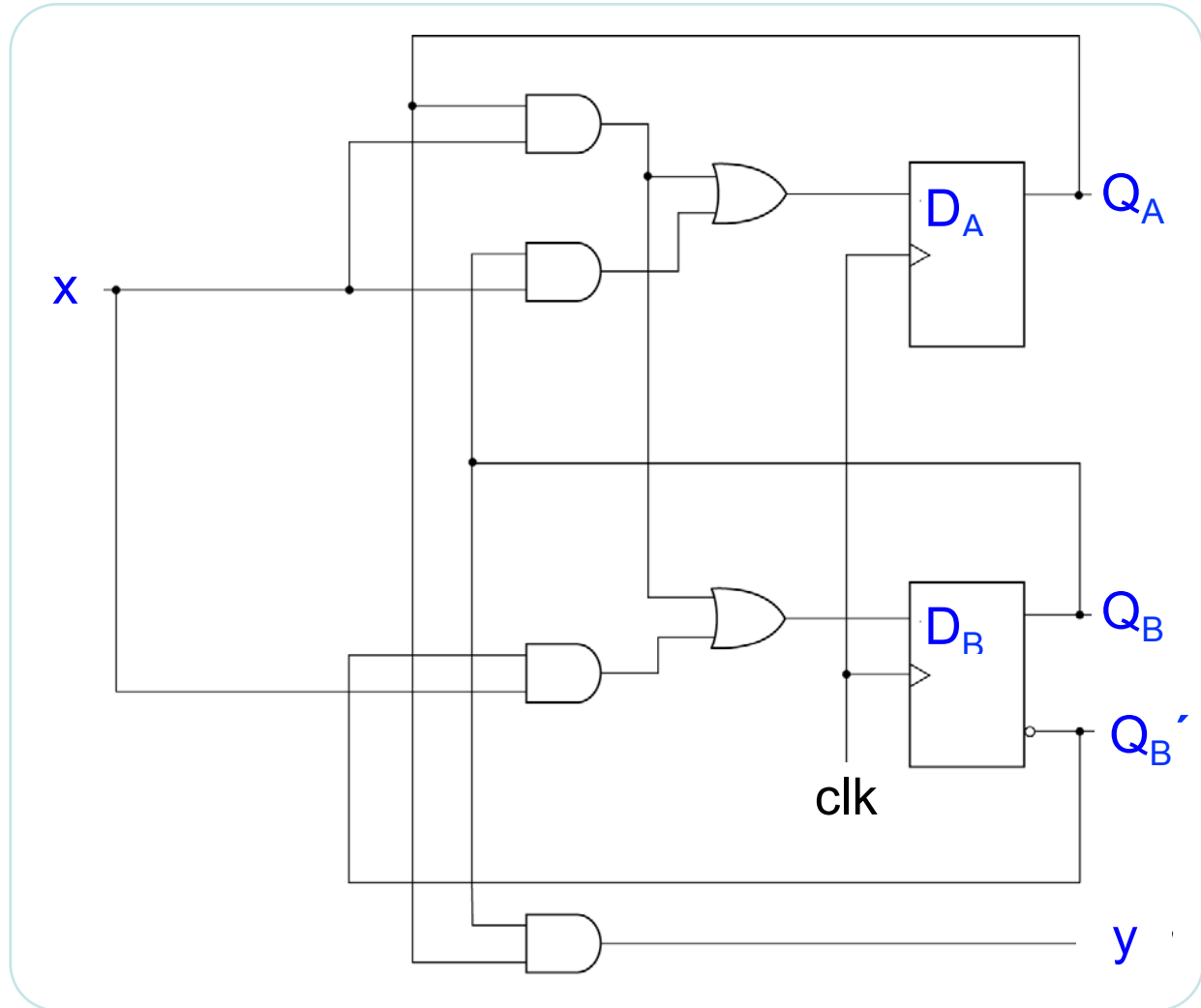
Eksempel nr.3

Forenkler uttrykkene
med Karnaugh-diagram

$$D_A = Q_A X + Q_B X$$

$$D_B = Q_A X + Q_B' X$$

$$y = Q_A Q_B$$



Reduksjon av tilstander

En tilstandsmaskin gir oss en eller flere **utgangssignal** som **funksjon** av en eller flere **inngangssignal**

Hvordan dette implementeres internt i maskinen er uinteressant sett utenifra

I noen tilfeller kan man fjerne tilstander (forenkle designet) uten å påvirke inngangs/utgangs-funksjonene

Reduksjon av tilstander

Hvis **to tilstander** har samme utgangssignal, samt leder til de **samme nye tilstandene** gitt like inngangsverdier, er de to opprinnelige tilstandene **like**. En tilstand som er lik en annen tilstand kan **fjernes**.

Reduksjon av tilstander

		Nåværende tilstand		Neste tilstand		
			Inngang		Utgang	
Eksempel:		A	0	B	0	
		A	1	B	0	
		B	0	C	0	
		B	1	D	0	
	Tilstand G er lik tilstand E		C	0	A	0
			C	1	D	0
			D	0	E	0
			D	1	F	1
			E	0	A	0
			E	1	F	1
			F	0	G	0
			F	1	F	1
		G	0	A	0	
		G	1	F	1	

Reduksjon av tilstander

	Nåværende tilstand		Neste tilstand	
	Inngang		Utgang	
Eksempel:	A	0	B	0
	A	1	B	0
	B	0	C	0
	B	1	D	0
	C	0	A	0
	C	1	D	0
	D	0	E	0
	D	1	F	1
	E	0	A	0
	E	1	F	1
Fjerner tilstand G. Erstatter hopp til G med hopp til E	F	0	E	0
	F	1	F	1

Reduksjon av tilstander

	Nåværende tilstand		Neste tilstand	
	Inngang		Utgang	
	A	0	B	0
Eksempel:	A	1	B	0
	B	0	C	0
	B	1	D	0
Nå er tilstand F lik	C	0	A	0
tilstand D	C	1	D	0
	D	0	E	0
	D	1	F	1
Fjerner tilstand F	E	0	A	0
	E	1	F	1
	F	0	E	0
	F	1	F	1

Reduksjon av tilstander

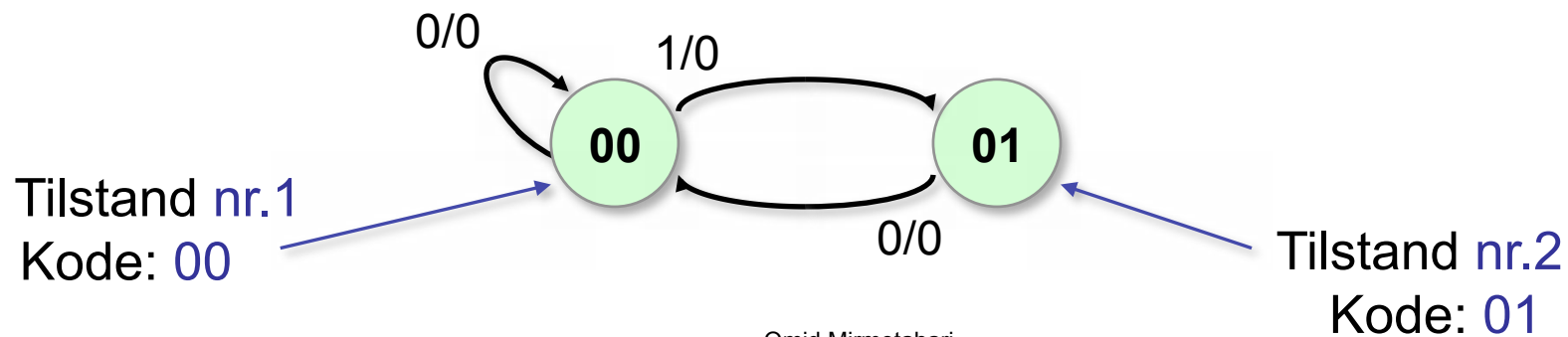
		Nåværende tilstand		Neste tilstand	
		Inngang		Utgang	
Eksempel: Har fjernet tilstand F	A	0	B	0	
	A	1	B	0	
	B	0	C	0	
	B	1	D	0	
	C	0	A	0	
	C	1	D	0	
	D	0	E	0	
	D	1	D	1	
	E	0	A	0	
E	1	D	1		

Tilordning av tilstandskoder

I en tilstandsmaskin med M tilstander må hver tilstand tilordnes en kode basert på minimum N bit der $2^N \geq M$

Kompleksiteten til den kombinatoriske delen avhenger av valg av tilstandskode

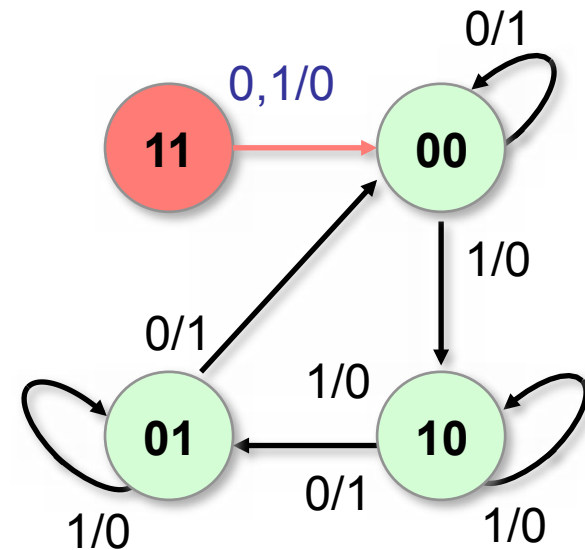
Anbefalt strategi for valg av kode: prøv-og-feil i tilstandsdiagrammet



Ubrukte tilstander

I en tilstandsmaskin med N flip-flopper vil det alltid finnes 2^N tilstander. Designer man for M tilstander der $M < 2^N$ vil det finnes ubrukte tilstander.

Problem: Under oppstart (power up) har man ikke full kontroll på hvilken tilstand man havner i først. Havner man i en ubrukt tilstand som ikke leder videre til de ønskede tilstandene vil systemet bli låst.



Løsning: Design systemet slik at alle ubrukte tilstander leder videre til en ønsket tilstand.

Generell designprosedyre basert på D flip-flops

- 1) Definer tilstandene, inngangene og utgangene
- 2) Velg tilstandskoder, og tegn tilstandsdiagram
- 3) Tegn tilstandstabell
- 4) Reduser antall tilstander hvis nødvendig
- 5) Bytt tilstandskoder hvis nødvendig for å forenkle
- 6) Finn de kombinatoriske funksjonene
- 7) Sjekk at ubrukte tilstander leder til ønskede tilstander
- 8) Tegn opp kretsen

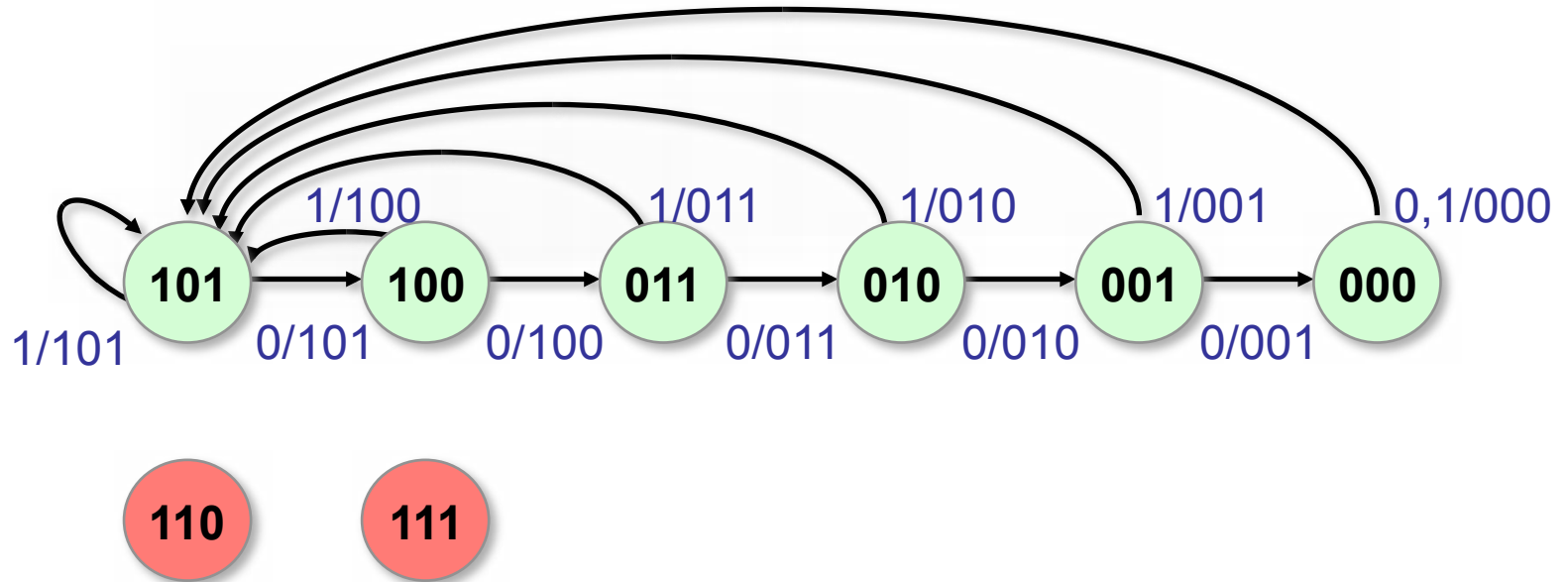
Design eksempel nr.4

Designer en teller som teller sekvensen 5,4,3,2,1,0. Etter 0 skal telleren gjenta sekvensen (telle rundt). Telleren skal kunne resettes til 5 med ett reset signal.

- 1) Velger en tilstand for hvert tall ut. Systemet har 1 reset inngang, og trenger 3 utganger for å representere tallene 5 til 0.
- 2) Velger tilstandskoder som direkte representerer tallene ut. Tallene ut blir gitt av tilstandene

Eksempel nr.4

2) Tegner tilstandsdiagram



Registrerer at vi har to ubrukte tilstander

Eksempel nr.4

- 3) Tegner tilstandstabell
- 4) Ingen reduksjonsmulighet
- 5) Velger å ikke bytte tilstandskoder da utgangene i såfall må omformes

Ubrukte tilstander

Nåværende tilstand / utgang	Inngang				Neste tilstand		
	Q_A	Q_B	Q_C	R	Q_A	Q_B	Q_C
0 0 0	0	0	0	0	1	0	1
0 0 0	0	0	0	1	1	0	1
0 0 1	0	0	1	0	0	0	0
0 0 1	0	0	1	1	1	0	1
0 1 0	0	1	0	0	0	0	1
0 1 0	0	1	0	1	1	0	1
0 1 1	0	1	1	0	0	1	0
0 1 1	0	1	1	1	1	0	1
1 0 0	1	0	0	0	0	1	1
1 0 0	1	0	0	1	1	0	1
1 0 1	1	0	1	0	1	0	0
1 0 1	1	0	1	1	1	0	1
1 1 0	1	1	0	0	X	X	X
1 1 0	1	1	0	1	X	X	X
1 1 1	1	1	1	0	X	X	X
1 1 1	1	1	1	1	X	X	X

Eksempel nr.4

- 6) Setter inn i karnaughdiagram og finner forenklede funksjoner

D_A

		$Q_C R$			
		00	01	11	10
$Q_A Q_B$	00	1	1	1	0
	01	0	1	1	0
	11	X	X	X	X
	10	0	1	1	1

D_B

		$Q_C R$			
		00	01	11	10
$Q_A Q_B$	00	0	0	0	0
	01	0	0	0	1
	11	X	X	X	X
	10	1	0	0	0

D_C

		$Q_C R$			
		00	01	11	10
$Q_A Q_B$	00	1	1	1	0
	01	1	1	1	0
	11	X	X	X	X
	10	1	1	1	0

$$D_A = R + Q_A' Q_B' Q_C' + Q_A Q_C$$

$$D_B = Q_B Q_C R' + Q_A Q_C' R'$$

$$D_C = Q_C' + R$$

Eksempel nr.4

6) Sjekker at ubrukte tilstander leder til ønskede tilstander – ok

Nåværende tilstand / utgang Inngang				Neste tilstand		
Q_A	Q_B	Q_C	R	Q_A	Q_B	Q_C
1	1	0	0	0	1	1
1	1	0	1	1	0	1
1	1	1	0	1	1	0
1	1	1	1	1	0	1

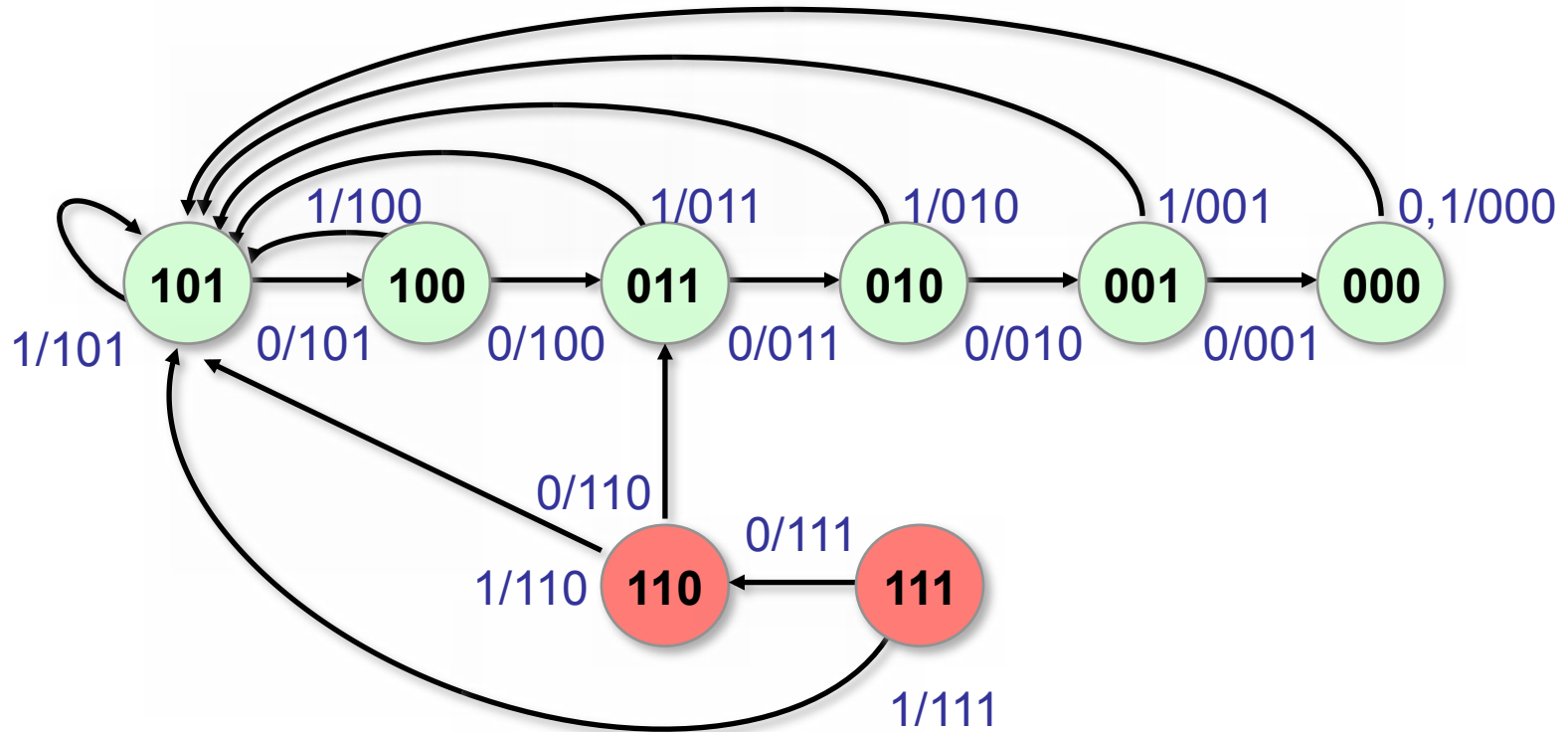
$$D_A = R + Q_A'Q_B'Q_C' + Q_A Q_C$$

$$D_B = Q_B Q_C R' + Q_A Q_C' R'$$

$$D_C = Q_C' + R$$

Eksempel nr.4

- 6) Alle ubrukte tilstander leder til ønskede tilstander, viser med diagram

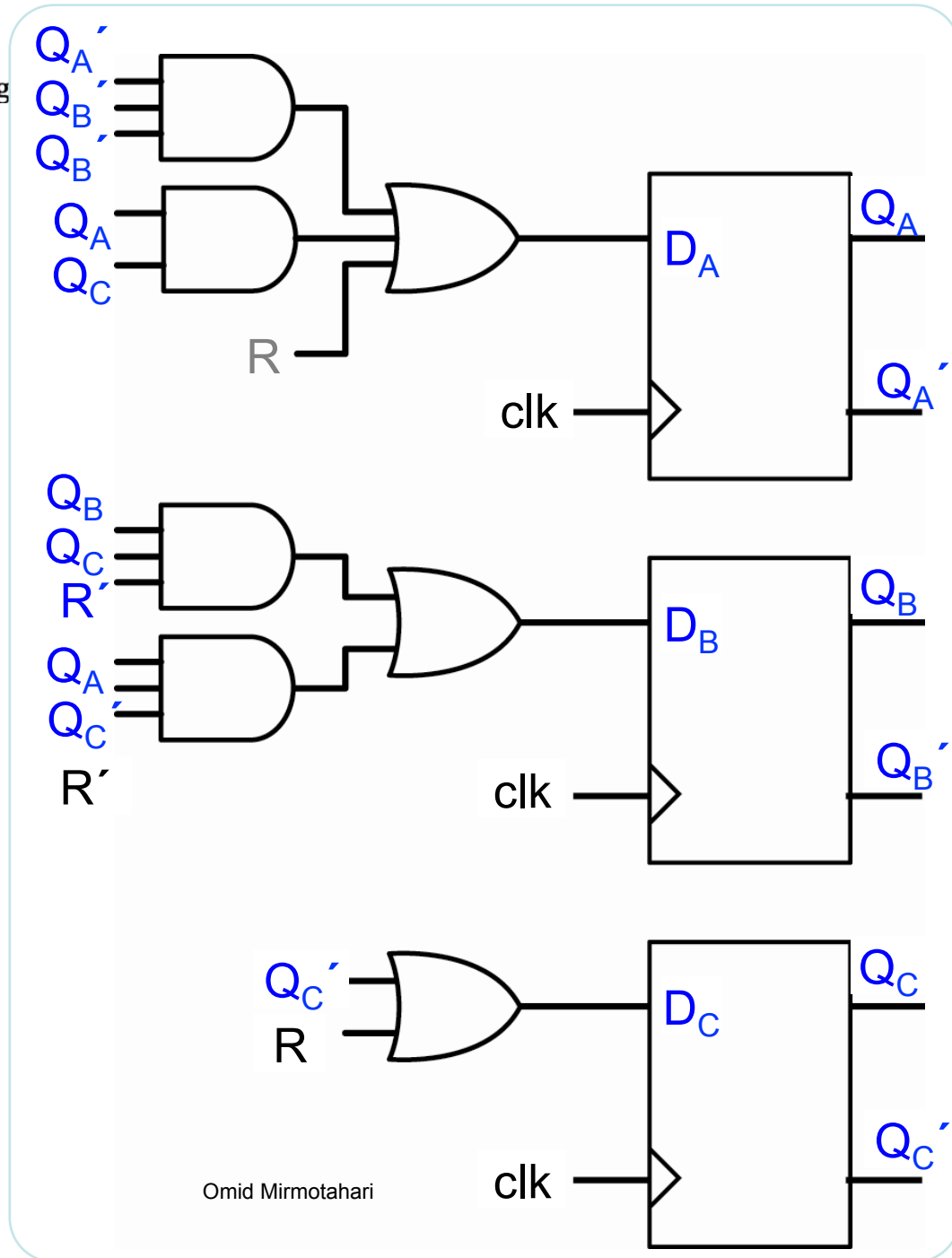


Eksempel nr.4

7) Tegner opp krets

Q_A , Q_B og Q_C blir tellerens utganger

Telleren resettes ved å sette $R=1$

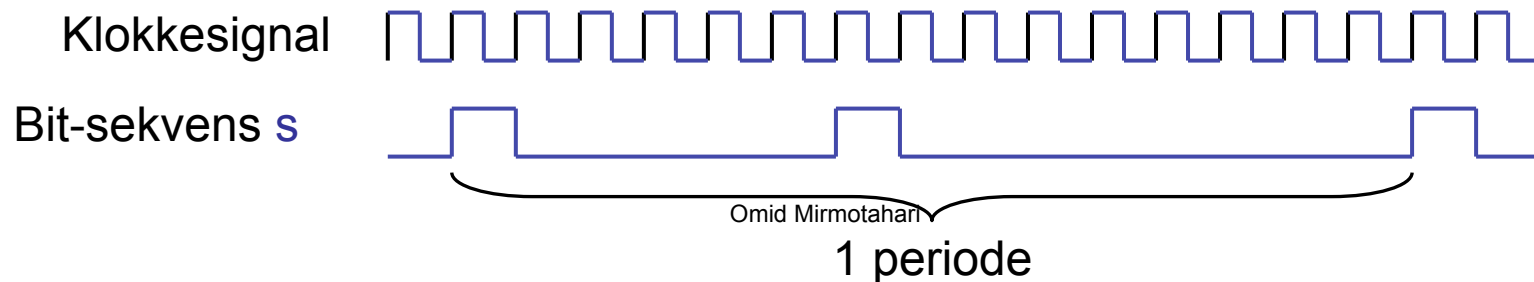


Eksempel nr.5 - trafikklys

Ønsker å bruker tilstandsmaskin for å styre trafikklys

Krysset har to vanlige trafikklys **A** og **B**. Disse styres med de binære signalene R_A , G_A , Gr_A samt R_B , G_B , Gr_B . Setter man G_A til "1" lyser det grønt i lys **A** osv.

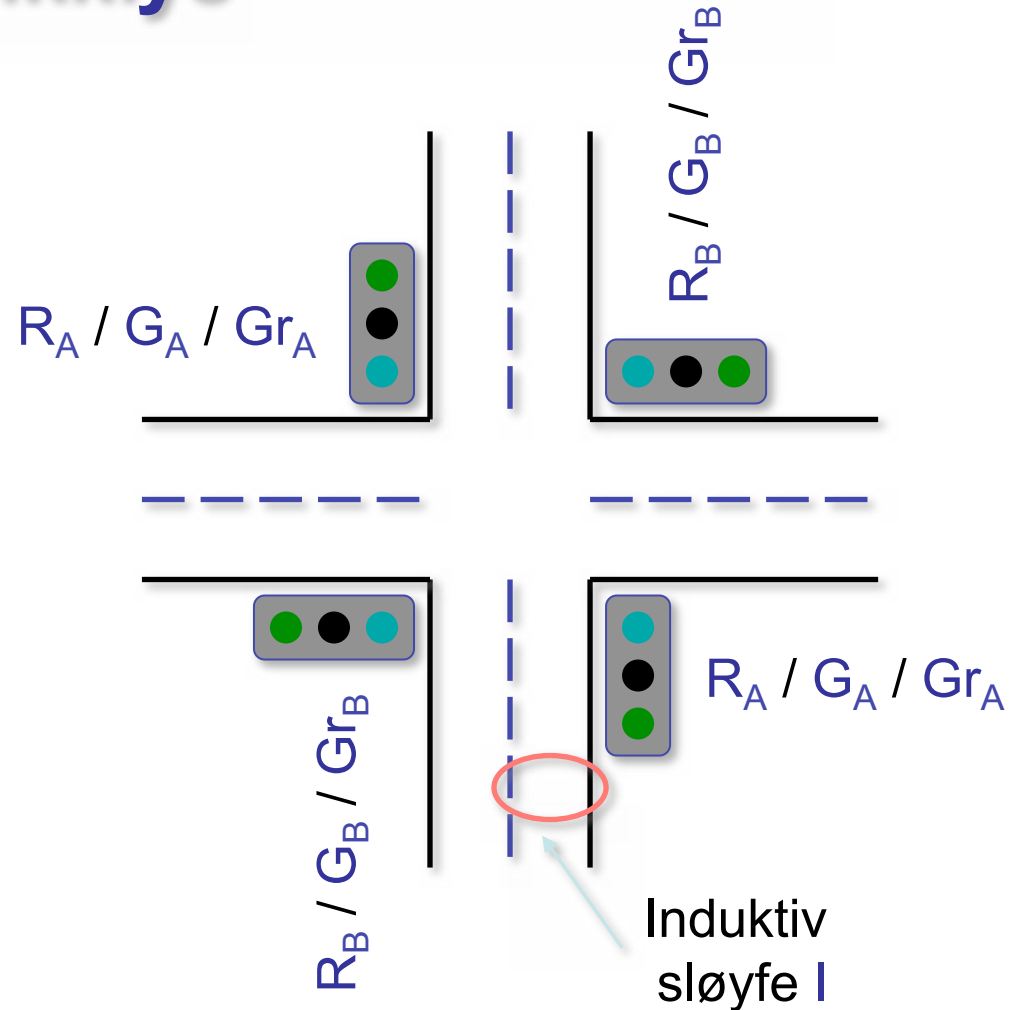
For å generere lyssekvensene bruker vi en repeterende bit-sekvens **s** som vist under. Avstanden mellom "1"er pulsene gir intervallene mellom skifte fra grønt i lys **A** til grønt i lys **B** og motsatt.



Eksempel nr.5 - trafikklys

Systemet har en induktiv sensor i bakken som registrerer biler den ene veien. Bil over sensoren gir $I=1$ ellers har vi $I=0$

Vi ønsker at bil registrert av sensoren skal gi grønt lys i A så fort som mulig



Eksempel nr.5

1,2) Velger følgende forenklete tilstander:

00 - Grønt lys i A, rødt lys i B

01 - Gult lys i A og B. Skifter mot grønt lys i B.

10 - Rødt lys A, grønt lys i B

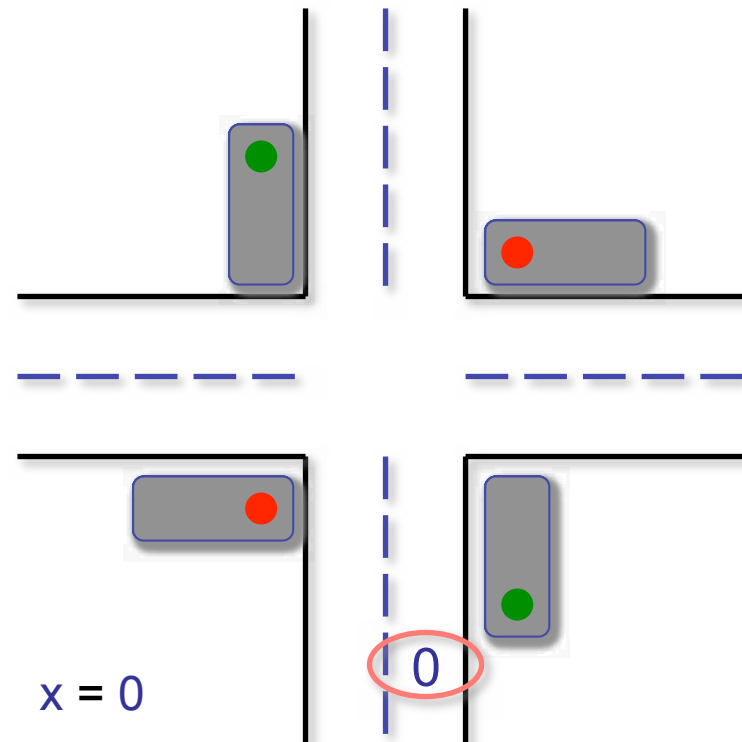
11 - Gult lys i A og B. Skifter mot grønt lys i A.

Innganger: s, l

Utganger: R_A , G_A , Gr_A , R_B , G_B , Gr_B

Lar utgangene kun være en funksjon av tilstanden

Eksempel nr.5

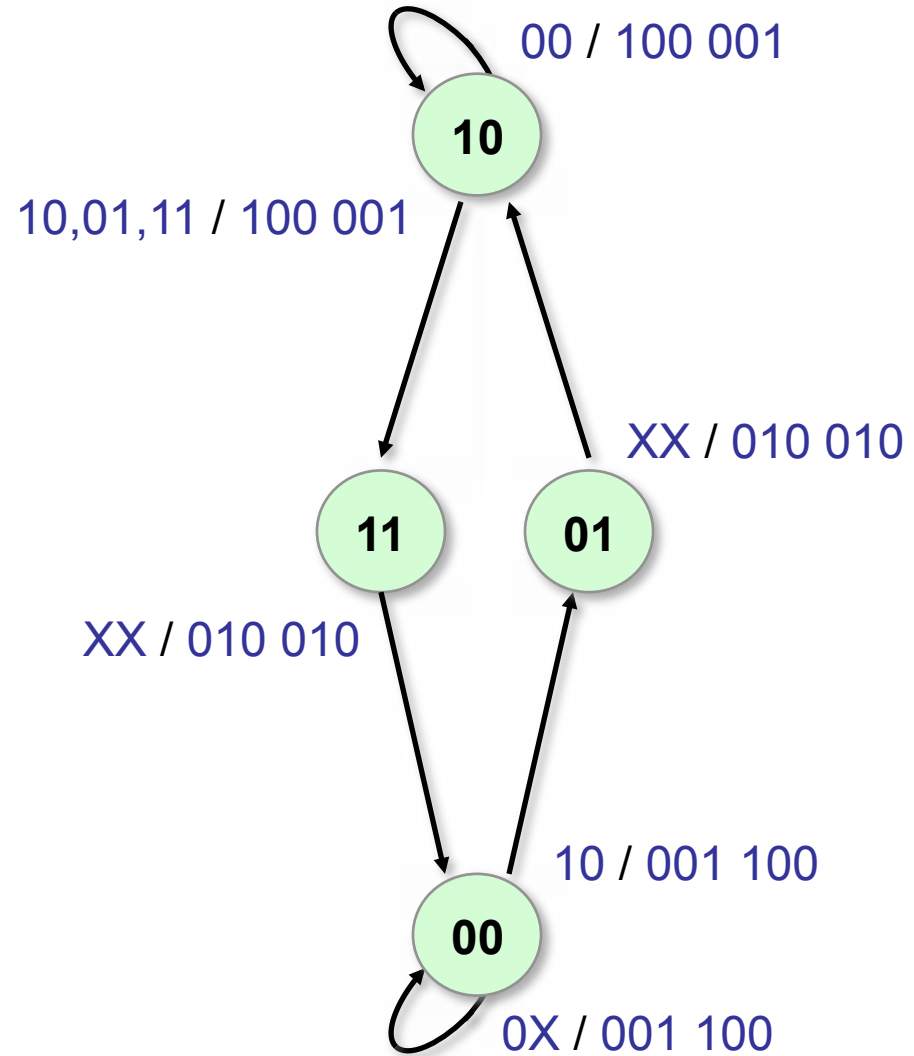


Eksempel nr.5

2) Tilstandsdiagram

X – don't care

sl / R_AG_AGr_A R_BG_BGr_B



Nåværende tilstand

Neste tilstand

Utganger

6) Finner kombinatoriske funksjoner

Innganger		Utganger									
Q_A	Q_B	s	l	Q_A	Q_B	R_A	G_A	Gr_A	R_B	G_B	Gr_B
0	0	0	0	0	0	0	0	1	1	0	0
0	0	0	1	0	0	0	0	1	1	0	0
0	0	1	0	0	0	1	0	1	1	0	0
0	0	1	1	0	0	0	0	1	1	0	0
0	1	0	0	1	1	0	1	0	0	1	0
0	1	0	1	0	1	0	1	0	0	1	0
0	1	1	0	1	1	0	1	0	0	1	0
0	1	1	1	0	1	0	1	0	0	1	0
1	0	0	0	1	1	1	0	0	0	0	1
1	0	0	1	0	1	1	0	0	0	0	1
1	0	1	0	1	1	1	0	0	0	0	1
1	0	1	1	0	0	0	1	0	0	1	0
1	1	0	0	1	0	0	1	0	0	1	0
1	1	0	1	0	0	0	1	0	0	1	0
1	1	1	0	1	0	0	1	0	0	1	0
1	1	1	1	0	0	0	1	0	0	1	0

$$D_A = Q_A \oplus Q_B$$

$$D_B = Q_A Q_B 'l + Q_B 'sl'$$

$$R_A = Q_A Q_B '$$

$$G_A = Q_B$$

$$Gr_A = Q_A 'Q_B '$$

$$R_B = Gr_A$$

$$G_B = G_A$$

$$Gr_B = R_A$$

Eksempel nr.5

7) Tegner opp krets

$$D_A = Q_A \oplus Q_B$$

$$D_B = Q_A Q_B' + Q_B' s'$$

$$R_A = Q_A Q_B'$$

$$G_A = Q_B$$

$$Gr_A = Q_A' Q_B'$$

$$R_B = Gr_A$$

$$G_B = G_A$$

$$Gr_B = R_A$$

