

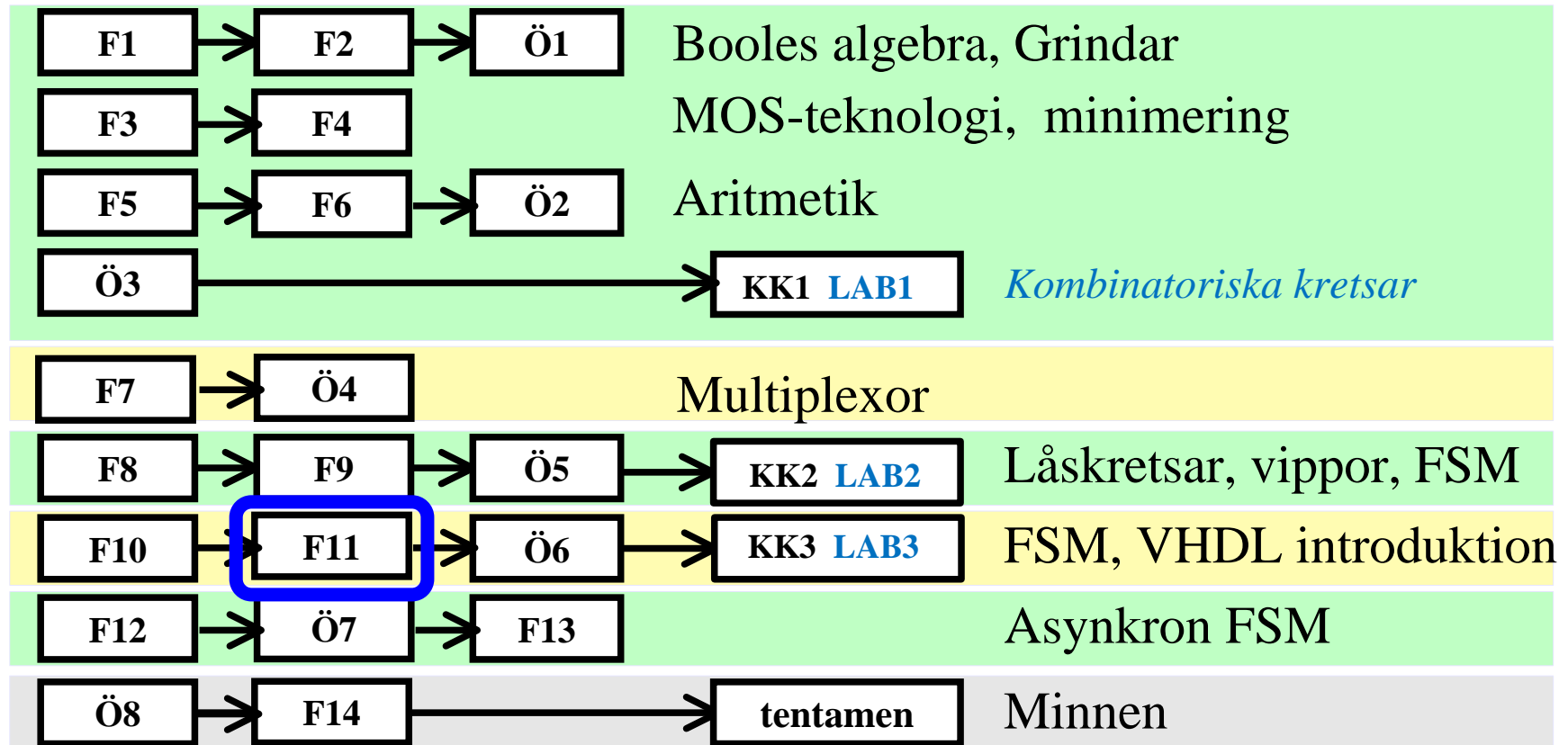
# **Digital Design IE1204**

**F11 Programmerbar logik  
VHDL för sekvensnät**

**`william@kth.se`**

William Sandqvist `william@kth.se`

# IE1204 Digital Design



*Föreläsningar och övningar bygger på varandra! Ta alltid igen det Du missat!  
Läs på i förväg – delta i undervisningen – arbeta igenom materialet efteråt!*

# Detta har hänt i kursen ...

Decimala, hexadecimala, oktala och binära talsystemen

AND OR NOT EXOR EXNOR Sanningstabell, mintermer Maxtermer PS-form

Booles algebra SP-form deMorgans lag Bubbelgrindar Fullständig logik

NAND NOR CMOS grindar, standardkretsar Minimering med Karnaugh-diagram 2, 3, 4, 5, 6 variabler

Registeraritmetik tvåkomplementrepresentation av binära tal

Additionskretsar Multiplikationskrets Divisionskrets

Multiplexorer och Shannon dekomposition Dekoder/Demultiplexor Enkoder

Prioritetsenkoder Kodomvandlare

VHDL introduktion

Vippor och Låskretsar SR-latch D-latch D-vippa JK-vippa T-vippa Räknare

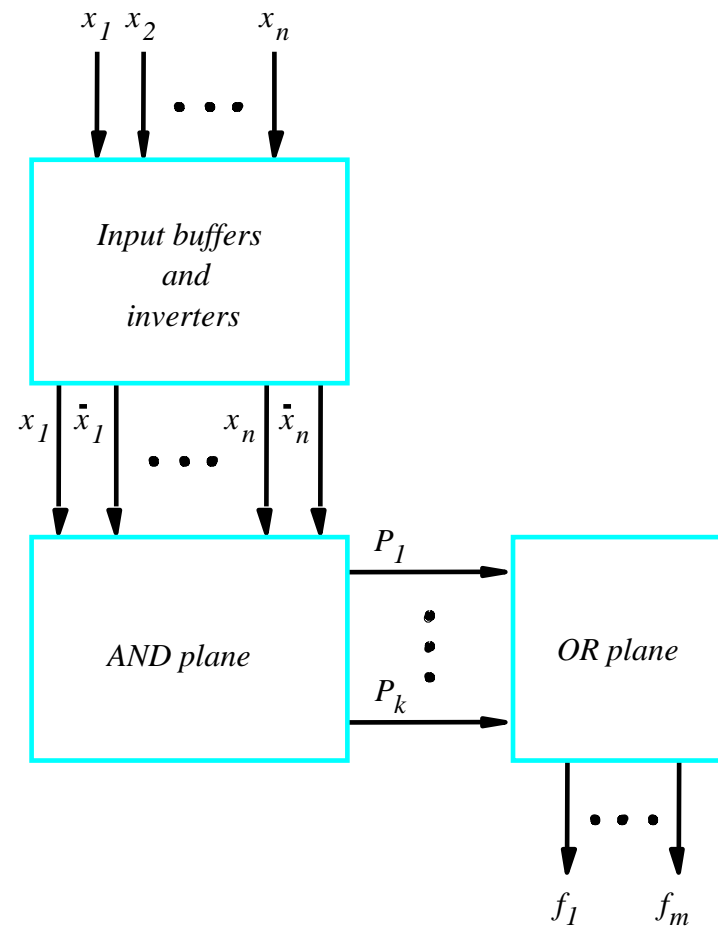
Skiftregister Vippor i VHDL Moore-automat Mealy-automat Tillståndskod

Oanvända tillstånd Analys av sekvensnät Tillståndsminimering

# Programmable Logic Devices

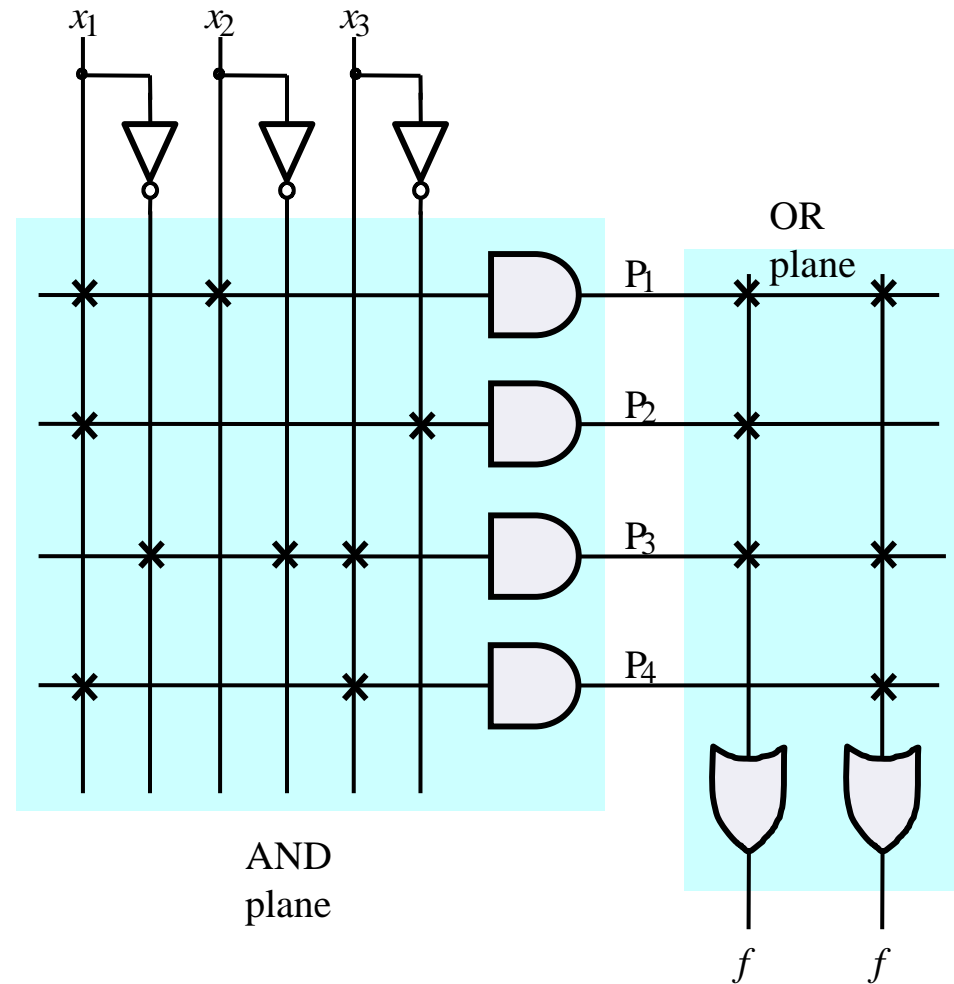
Under 1970-talet introducerades programmerbara logiska kretsar som betecknas programmable logic device (PLD). De bygger på en struktur med en AND-OR-matris som gör det enkelt att implementera SOP-uttryck.

# PLD struktur



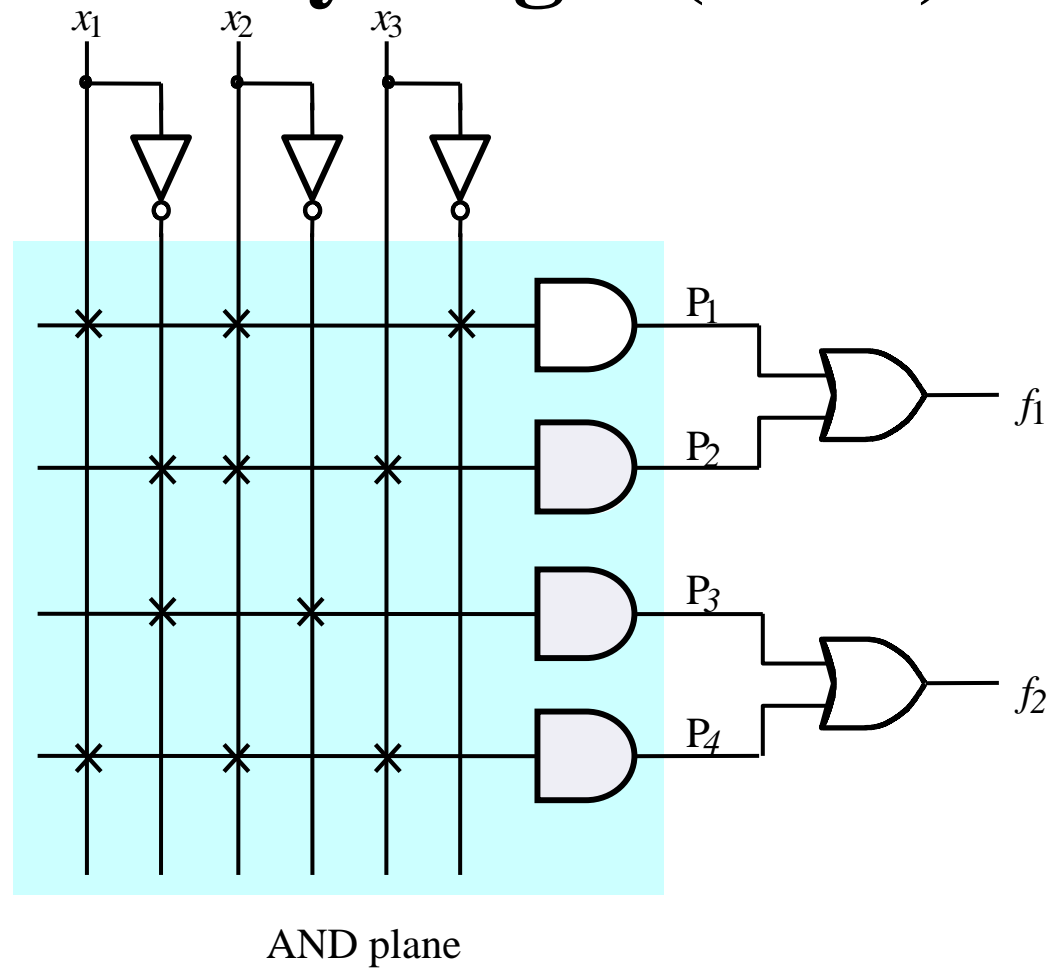
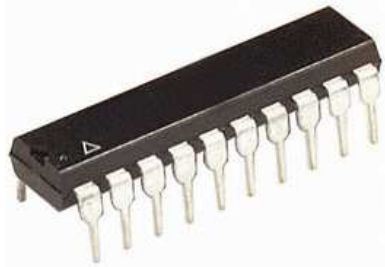
# Programmable Logic Array (PLA)

Både AND- och OR-matriserna är programmeringsbara



# Programmable Array Logic (PAL)

Bara AND matrisen är programmeringsbar



# Registerutgångar

I de tidigare PLD-kretasarna fanns det

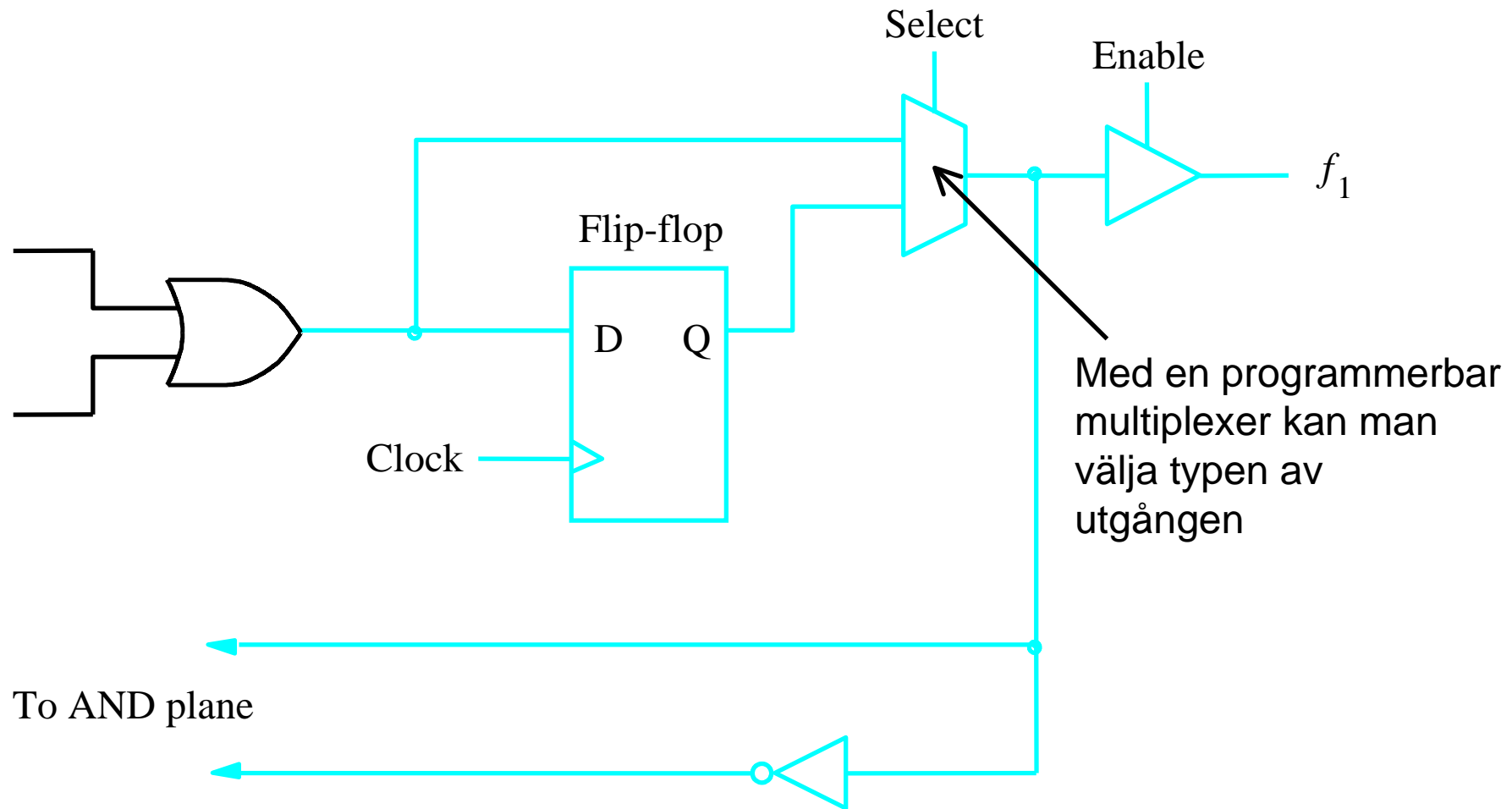
- kombinatoriska utgångar
- registerutgångar (utgångar med en vipa)

För varje krets fanns det ett **fast antal** kombinatoriska och registerutgångar

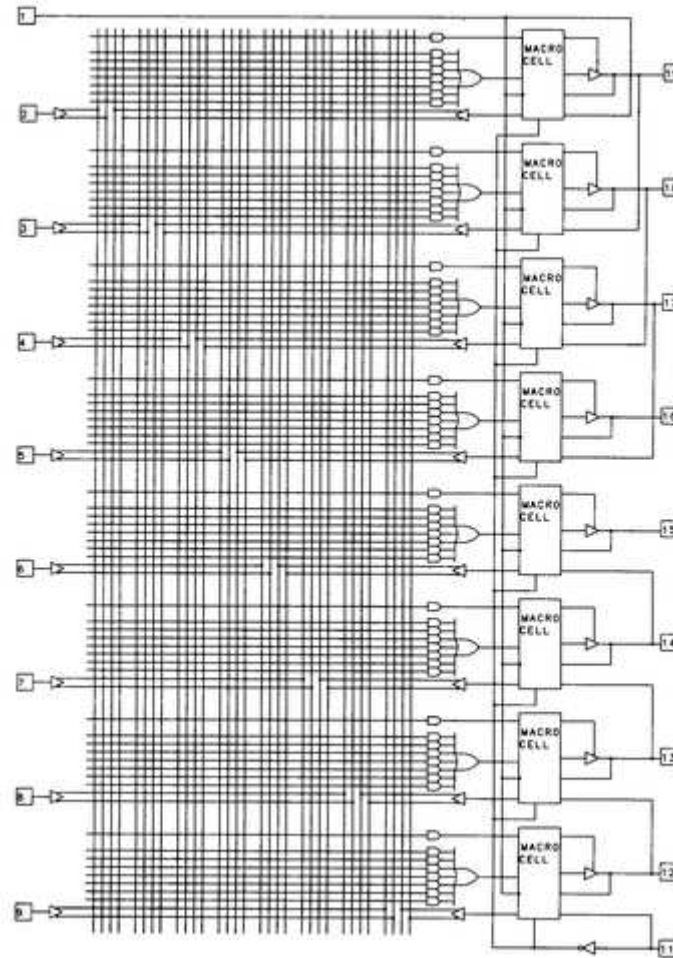
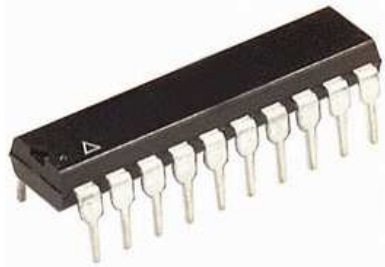
För att öka flexibiliteten introducerade man **makrocellen** där man kunde välja om en utgång skulle vara en kombinatorisk eller en registerutgång



# Makroceller i en PLD

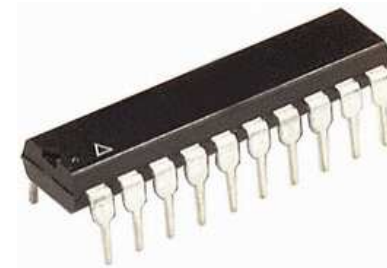


# PAL



William Sandqvist [william@kth.se](mailto:william@kth.se)

# Programmering av PLD:er

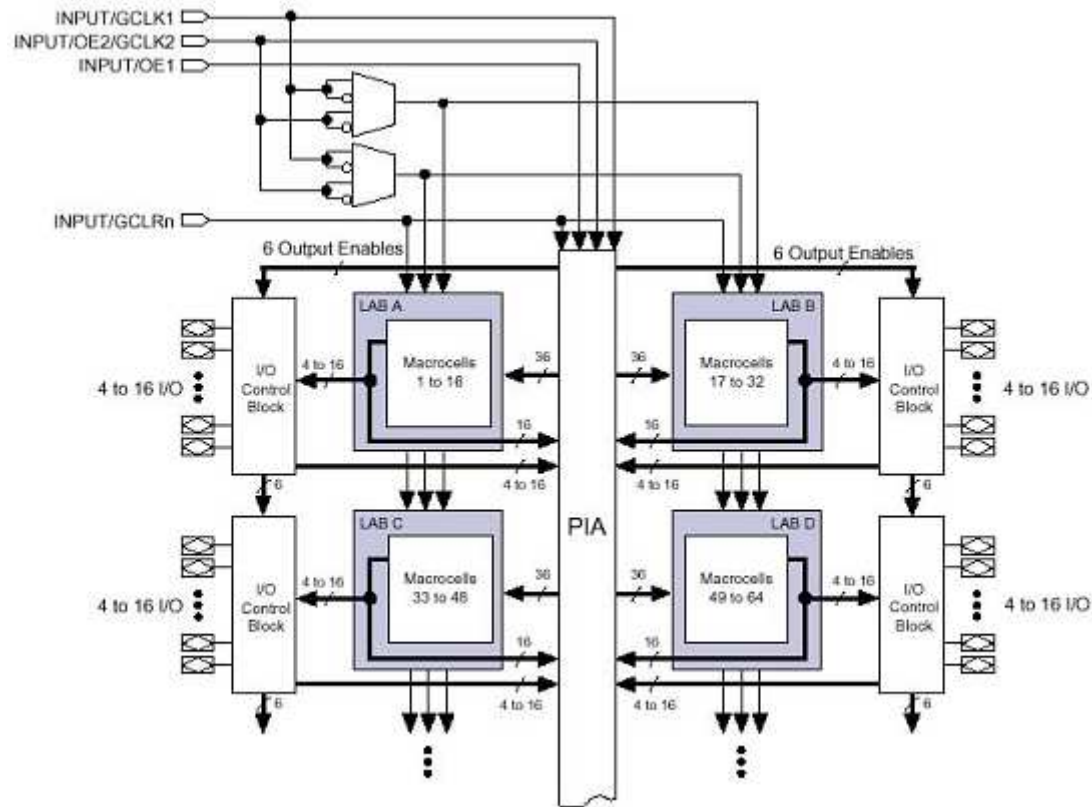
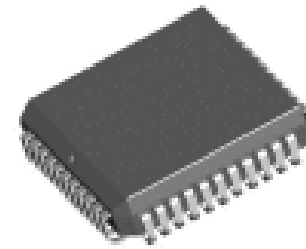


# Komplexa PLD:er (CPLD)

PLD:erna var ganska små ( PALCE 22V10 hade 10 vippor)

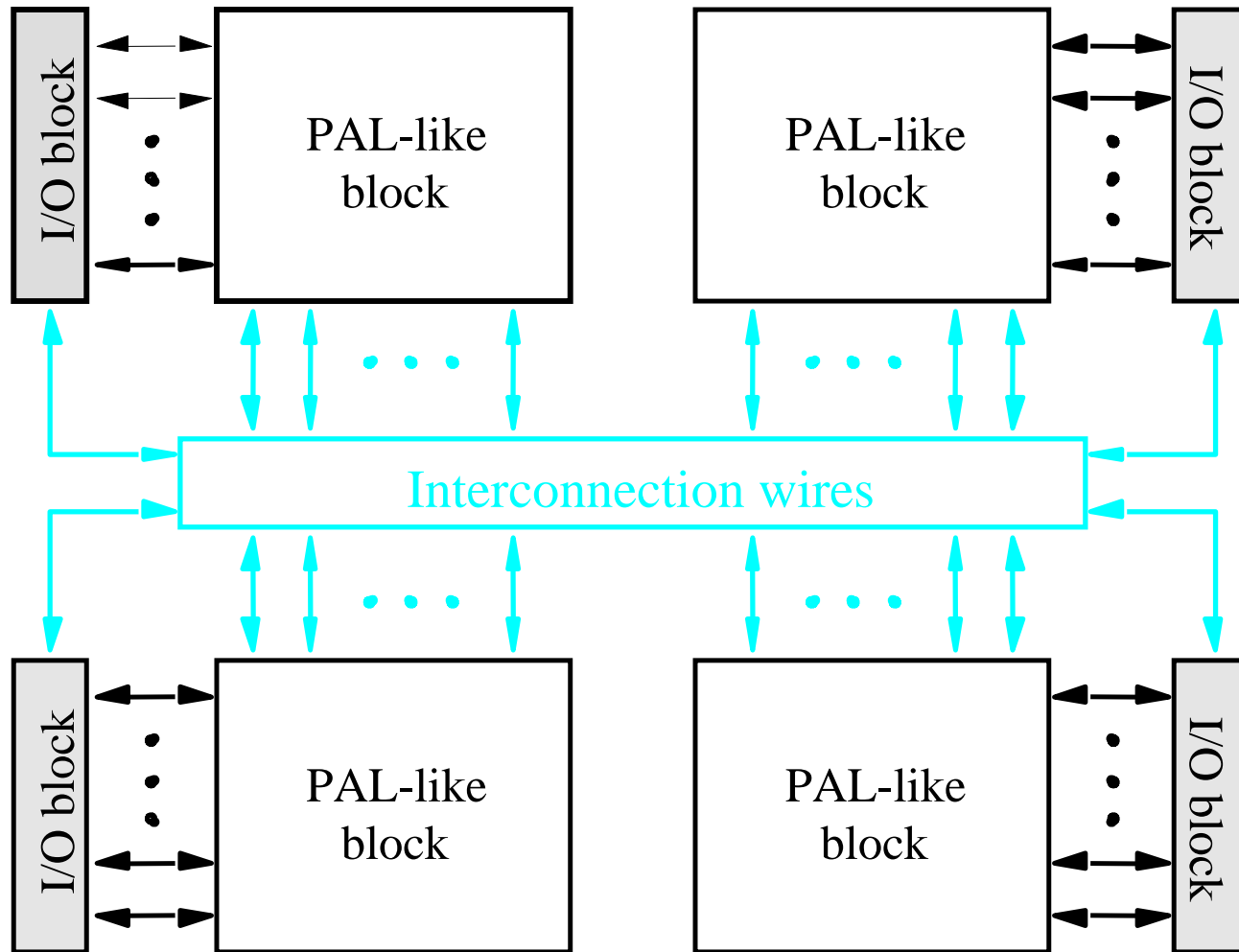
För att skapa större programmerbara kretsar utvecklade man en struktur bestående av flera PLD-liknande block

# CPLD (MAX)



William Sandqvist [william@kth.se](mailto:william@kth.se)

# CPLD struktur

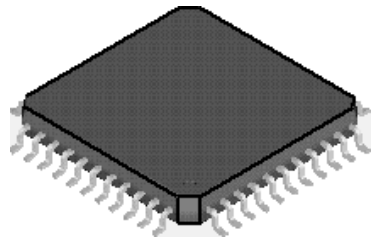


# Programmering med JTAG

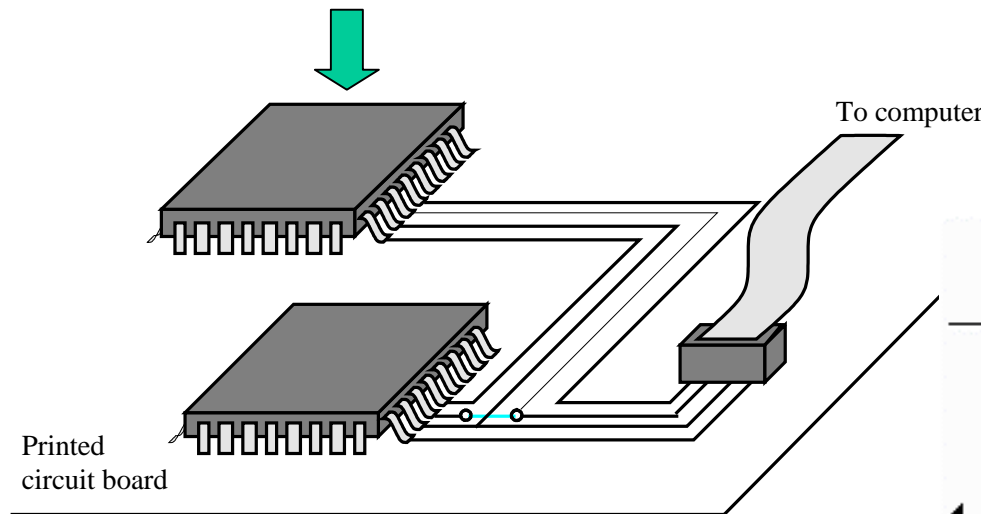
Moderna CPLD:er (och FPGA:er) kan programmeras genom att ladda ned kretsbeskrivningen (programmerings-informationen) via en kabel

Nedladdningen använder oftast en standardiserad port: ***JTAG-porten***

# JTAG programming

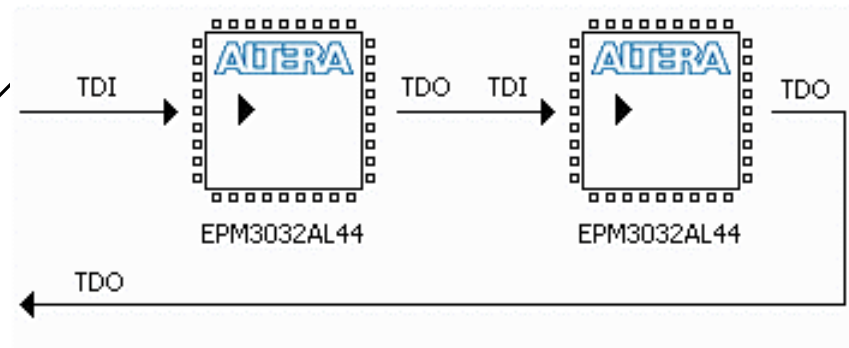


(a) CPLD in a Quad Flat Pack (QFP) package



(b) JTAG programming

*Man kan programmera chippen när de är fastlödda på kretskortet – innifrån programmeraren kan man välja ut vilket chip man vill programmera från JTAG-kontakten.*



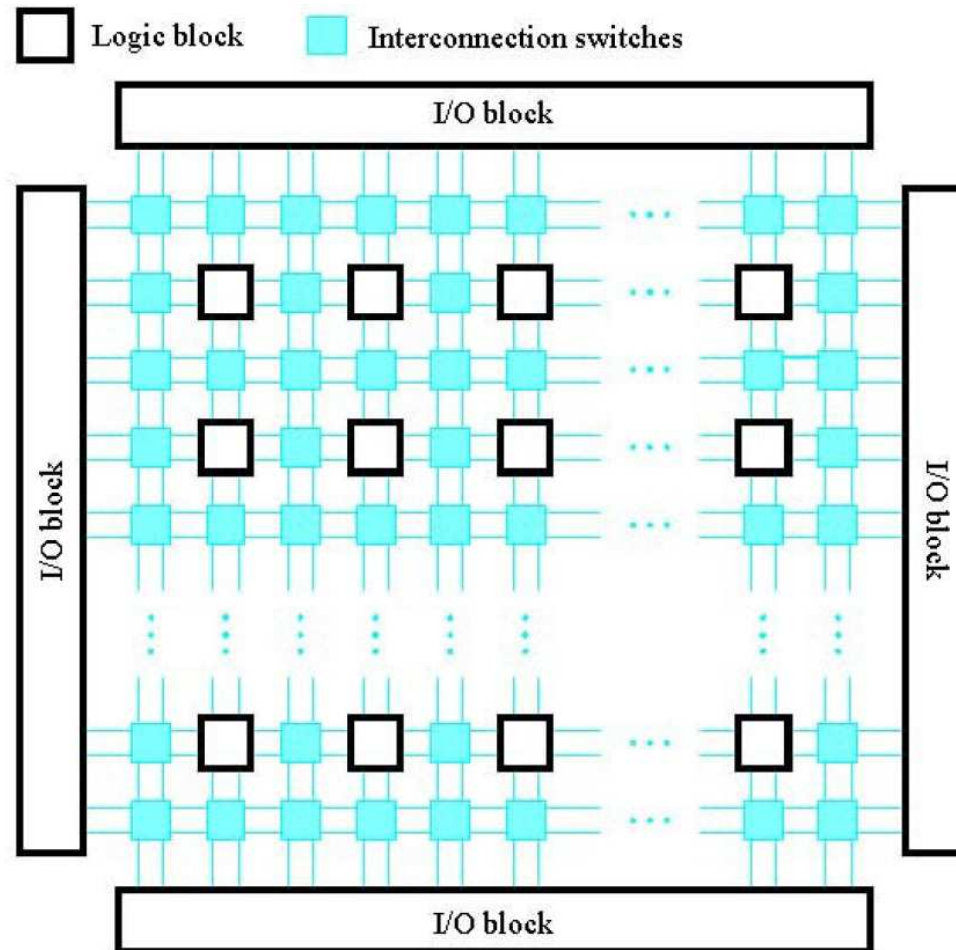


# FPGA kretsar

**CPLD**:er baseras på AND-OR-matrisen och det blir svårt att göra riktigt stora kretsar

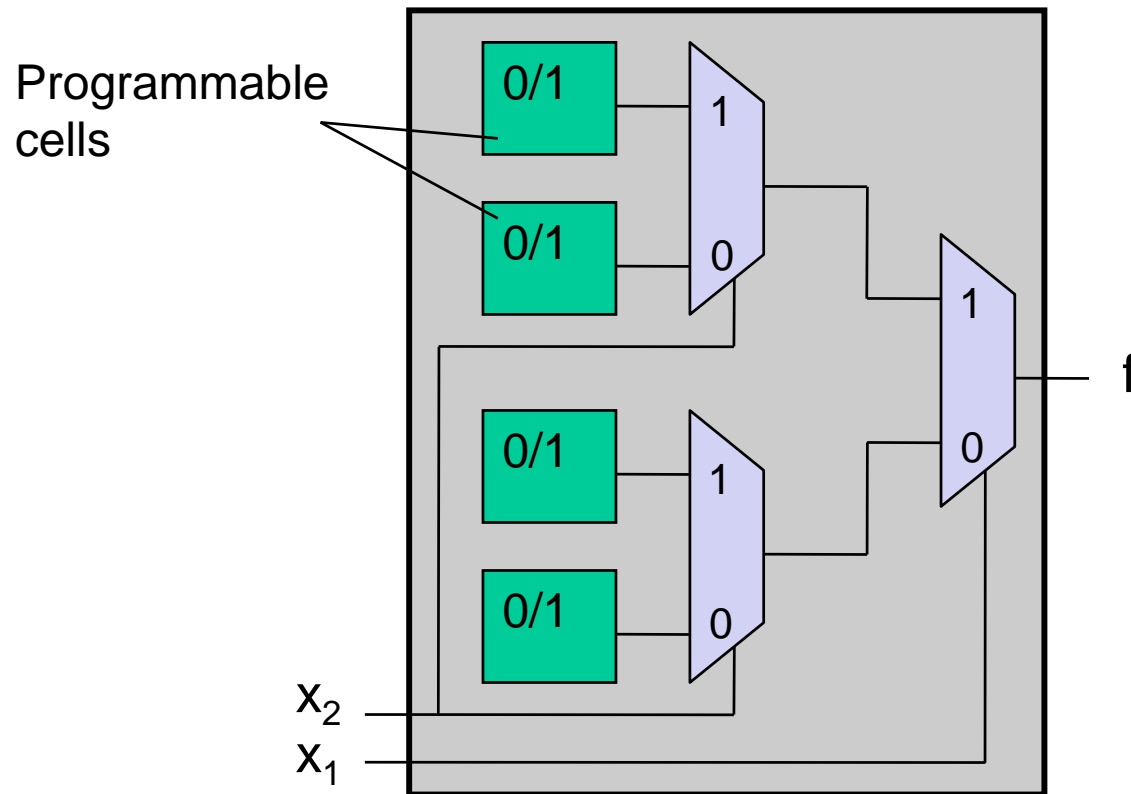
**FPGA** (Field Programmable Gate Array) kretsarna använder en annan koncept som baseras på *logiska block*

# FPGA-struktur



William Sandqvist [william@kth.se](mailto:william@kth.se)

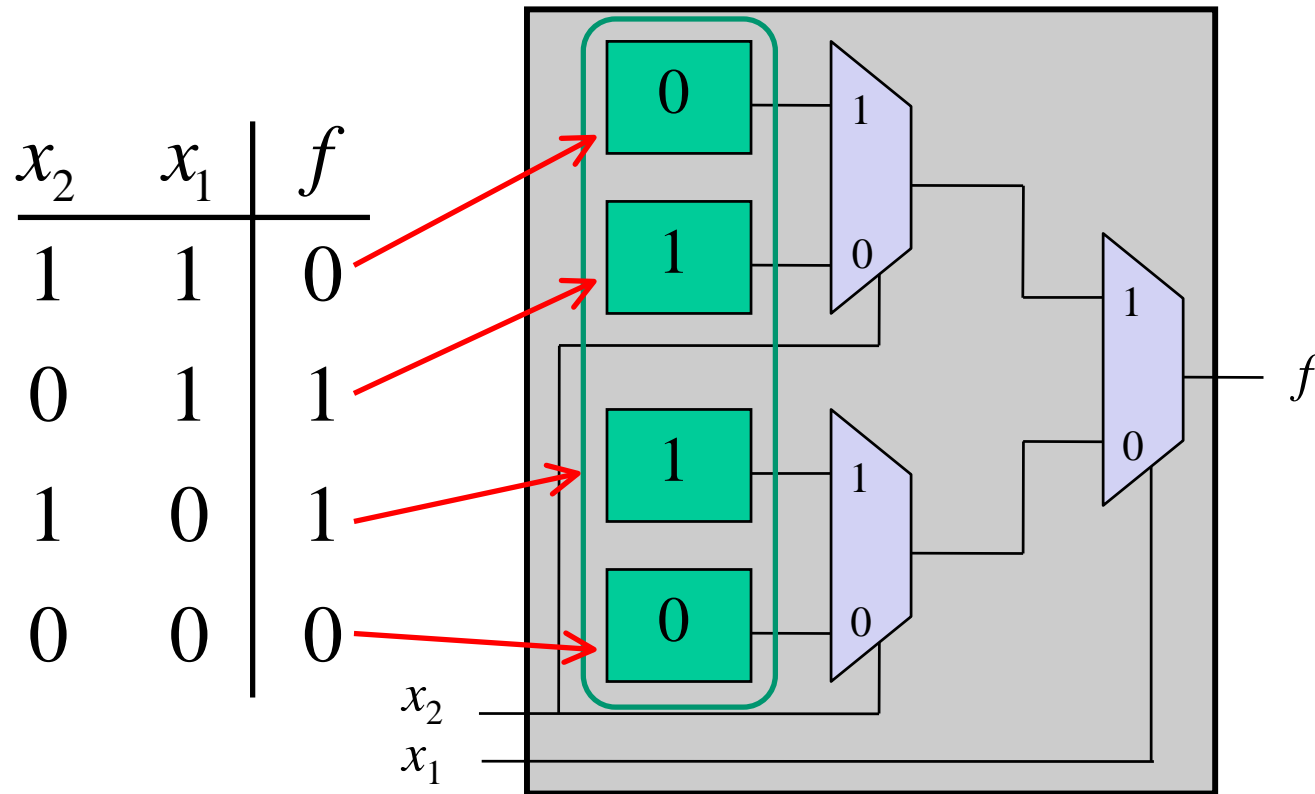
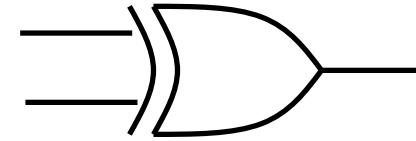
# LUT-LookUp-Table



Two-input LUT

A LUT with  $n$  inputs can realize **all** combinational functions with  $n$  inputs.  
The usual size in an FPGA is  $n=4$

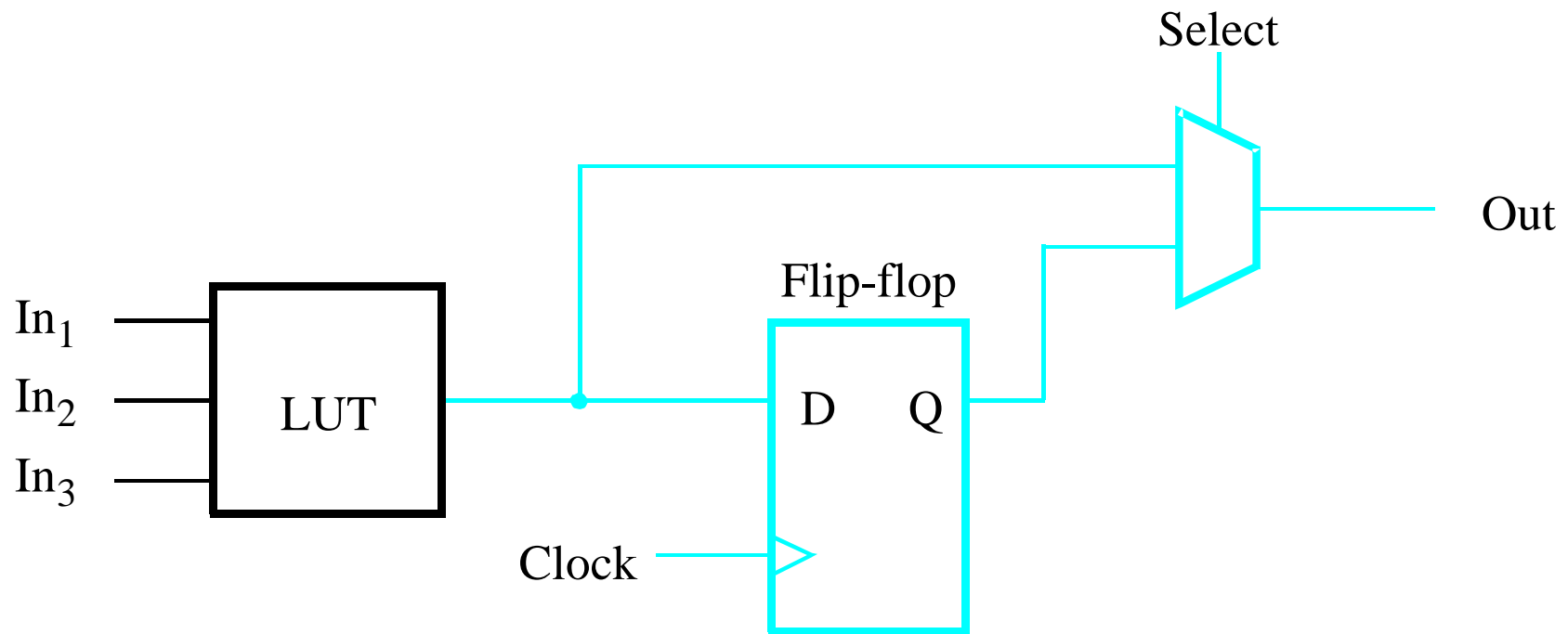
# Ex. LUT för XOR-grind



Two-input LUT

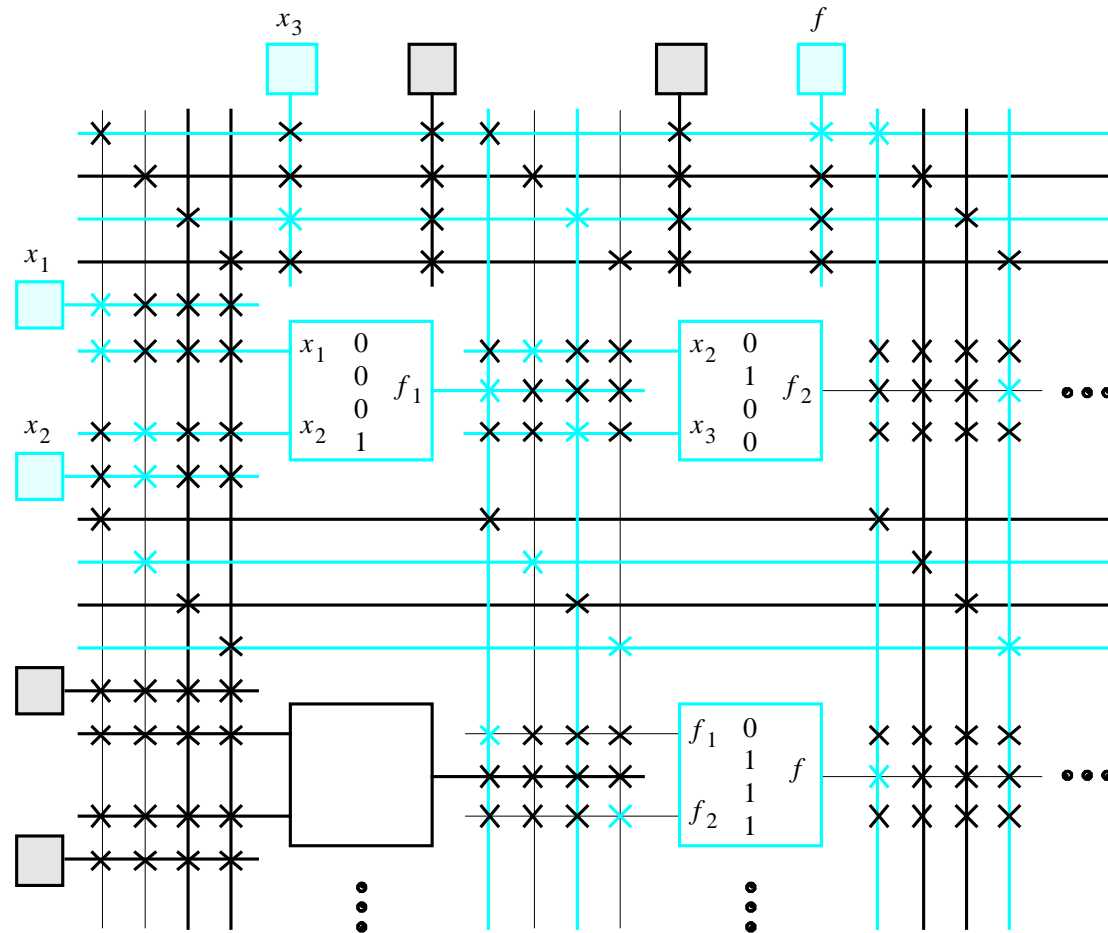
# Logiskt block i FPGA

*Ett logiskt block i en FPGA består av en LUT, en vippa, och en mux för val av registerutgång.*

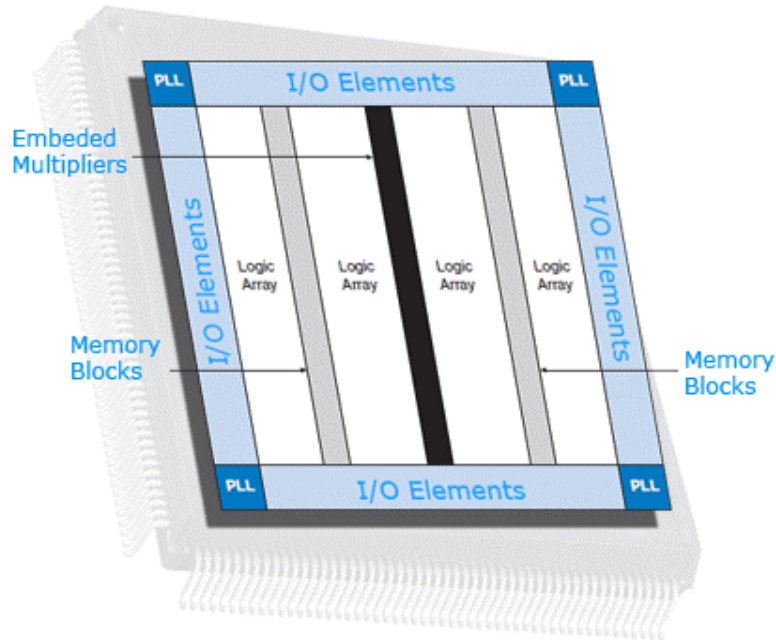


# Förbindelsematrix i FPGA

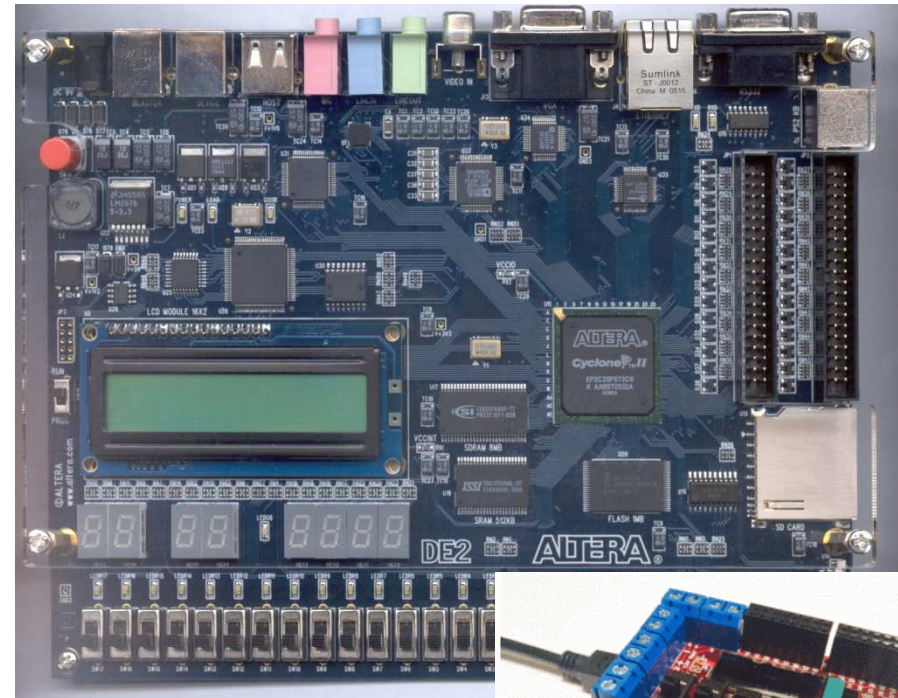
- Blå kryss:  
Förbindelsen är programmerad
- Svart kryss:  
Förbindelsen är inte programmerad



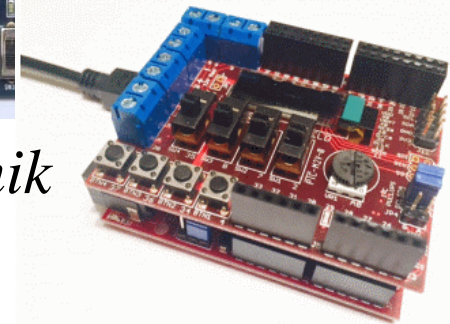
# DE2 University Board



Cyclone II EP2C35  
FPGA – in Master  
program

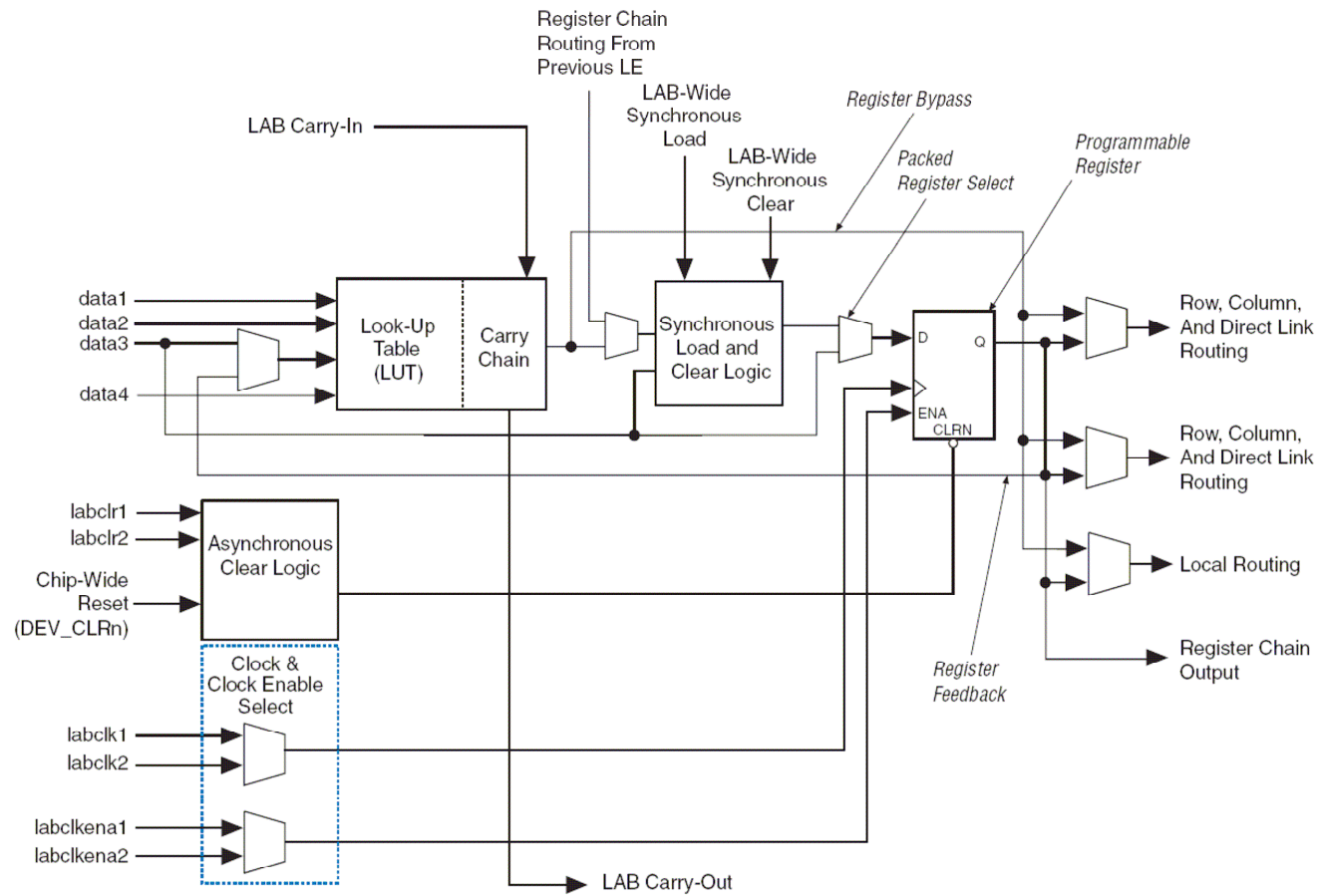


*Dator teknik  
PIC32!*



William Sandqvist [william@kth.se](mailto:william@kth.se)

# Cyclone II logic element



William Sandqvist [william@kth.se](mailto:william@kth.se)

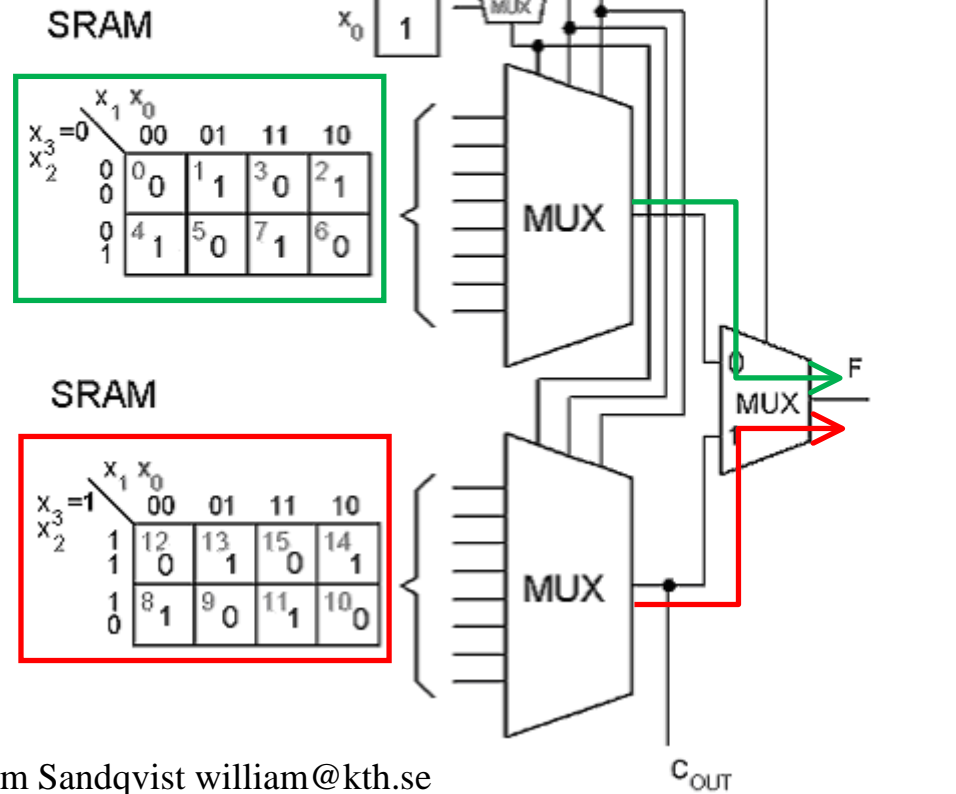


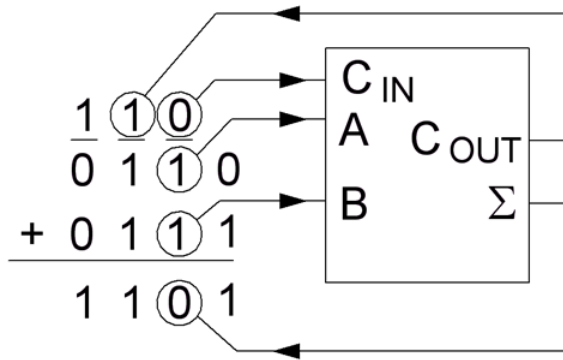
( 8.9 )

- Any 4-variable function

XOR

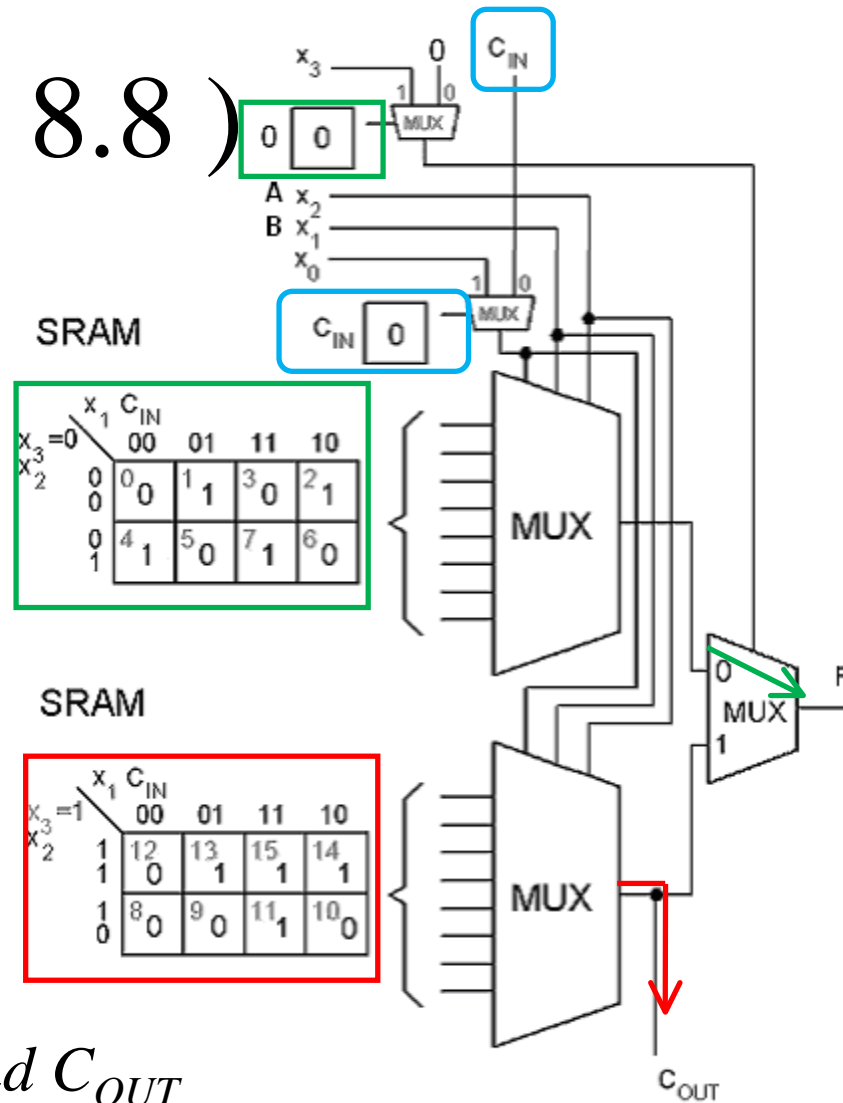
	$x_1 x_0$	00	01	11	10
$x_3$	0	0	1	3	2
$x_2$	0	4	5	7	6
	1	8	9	11	10





$x_2$	$x_1$	$x_0$	$\Sigma$	$C_{OUT}$
A	B	$C_{IN}$		
0	0	0	0	0
0	0	1	1	0
0	1	0	1	0
0	1	1	0	1
1	0	0	1	0
1	0	1	0	1
1	1	0	0	1
1	1	1	1	1

( 8.8 )



- Or a Full Adder with  $S$  and  $C_{OUT}$

# Cyclone II Family

**Table 1–1. Cyclone II FPGA Family Features**

Feature	EP2C5	EP2C8 (2)	EP2C15 (1)	EP2C20 (2)	EP2C35	EP2C50	EP2C70
LEs	4,608	8,256	14,448	18,752	33,216	50,528	68,416
M4K RAM blocks (4 Kbits plus 512 parity bits)	26	36	52	52	105	129	250
Total RAM bits	119,808	165,888	239,616	239,616	483,840	594,432	1,152,000
Embedded multipliers (3)	13	18	26	26	35	86	150
PLLs	2	2	4	4	4	4	4
Maximum user I/O pins	158	182	315	315	475	450	622

(3) Total Number of 18x18 Multipliers

DE2

# Stratix III Family

*Table 1–1. Stratix III FPGA Family Features*

	Device/ Feature	ALMs	LEs	M9K Blocks	M144K Blocks	MLAB Blocks	Total Embedded RAM Kbits	MLAB RAM Kbits <sup>(2)</sup>	Total RAM Kbits <sup>(3)</sup>	18×18-bit Multipliers (FIR Mode)	PLLs
<b>Stratix III Logic Family</b>	EP3SL50	19K	47.5K	108	6	950	1,836	297	2,133	216	4
	EP3SL70	27K	67.5K	150	6	1,350	2,214	422	2,636	288	4
	EP3SL110	43K	107.5K	275	12	2,150	4,203	672	4,875	288	8
	EP3SL150	57K	142.5K	355	16	2,850	5,499	891	6,390	384	8
	EP3SL200	80K	200K	468	36	4,000	9,396	1,250	10,646	576	12
	EP3SE260	102K	255K	864	48	5,100	14,688	1,594	16,282	768	12
	EP3SL340	135K	337.5K	1,040	48	6,750	16,272	2,109	18,381	576	12
<b>Stratix III Enhanced Family</b>	EP3SE50	19K	47.5K	400	12	950	5,328	297	5,625	384	4
	EP3SE80	32K	80K	495	12	1,600	6,183	500	6,683	672	8
	EP3SE110	43K	107.5K	639	16	2,150	8,055	672	8,727	896	8
	EP3SE260 <sup>(1)</sup>	102K	255K	864	48	5,100	14,688	1,594	16,282	768	12

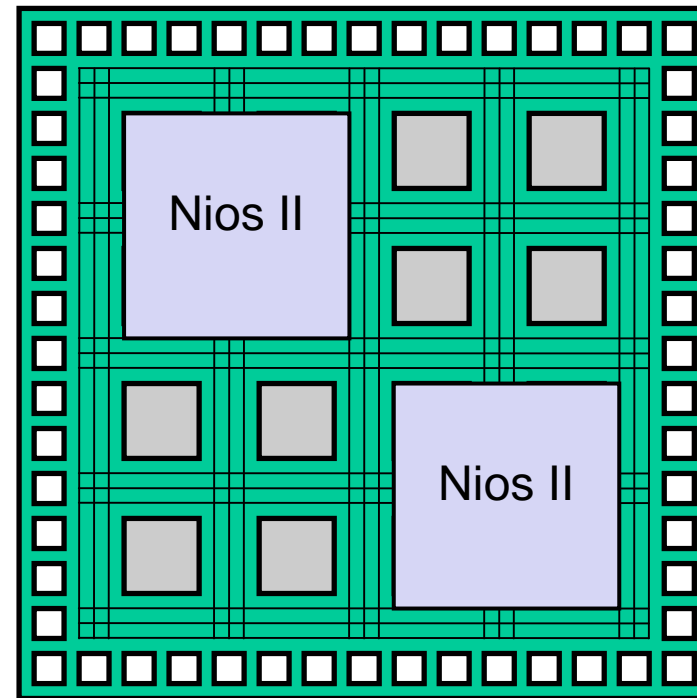
DE3 Board

*Used in Master programs*

William Sandqvist william@kth.se

# Flera processorer på en FPGA

- Nios II är en så kallad 'soft-processor' (32-bit) som kan implementeras på Altera FPGA-kretsen
- Dagens FPGA-kretsar är så stora att flera processorer får plats på en enda FPGA-krets



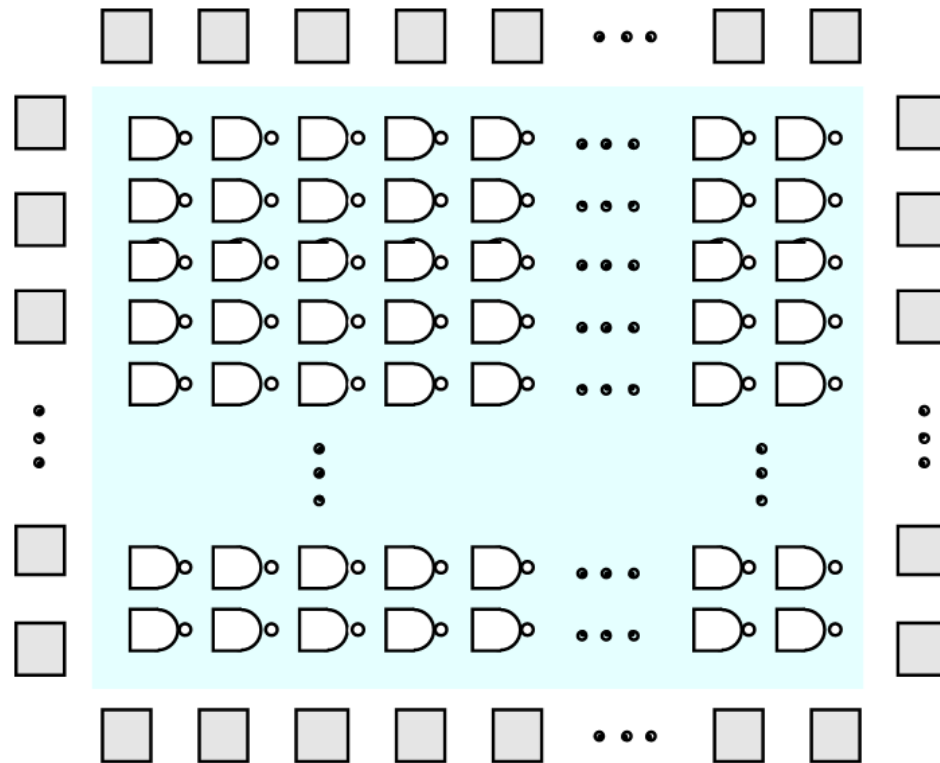
Mycket kraftfulla multiprocessor system kan skapas på en FPGA!

# ASIC

- En **ASIC** (Application Specific Integrated Circuit) är en krets som görs i en halvledarfabrik
- I en *full custom* integrerad krets skräddarsyr man i princip hela kretsen
- I en **ASIC** har vissa arbetssteg redan gjorts för att minska design-tiden och kostnaden

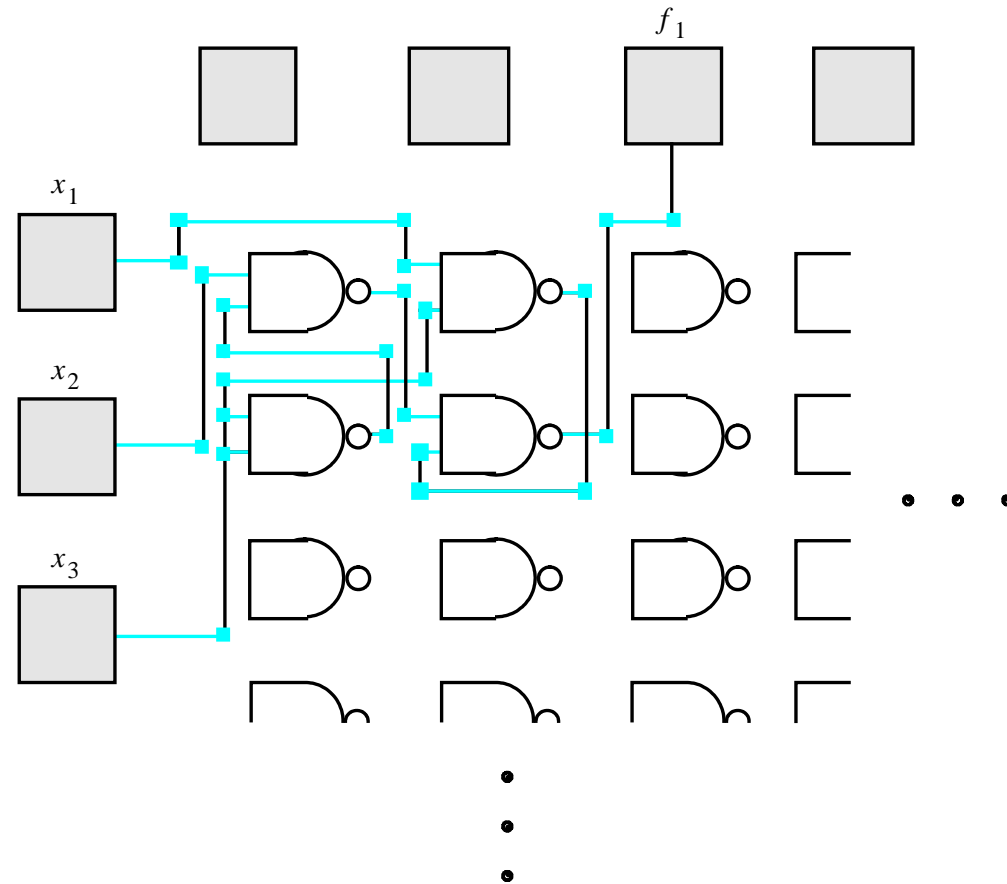
# ASIC, gate array

I en Gate Array finns redan grindarna (eller transistorerna) på kisel



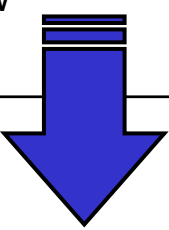
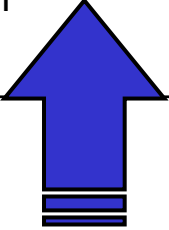
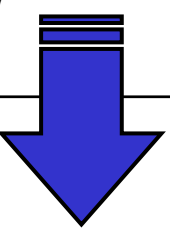
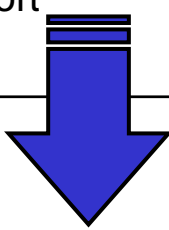
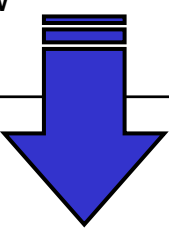
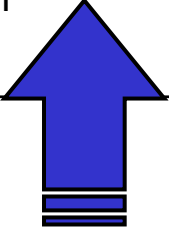
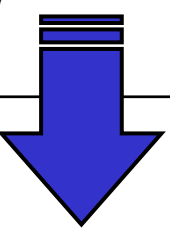
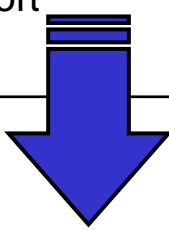
# ASIC, gate array

Man skapar bara  
förbindelserna  
mellan ingångarna,  
grindarna, och  
utgångarna

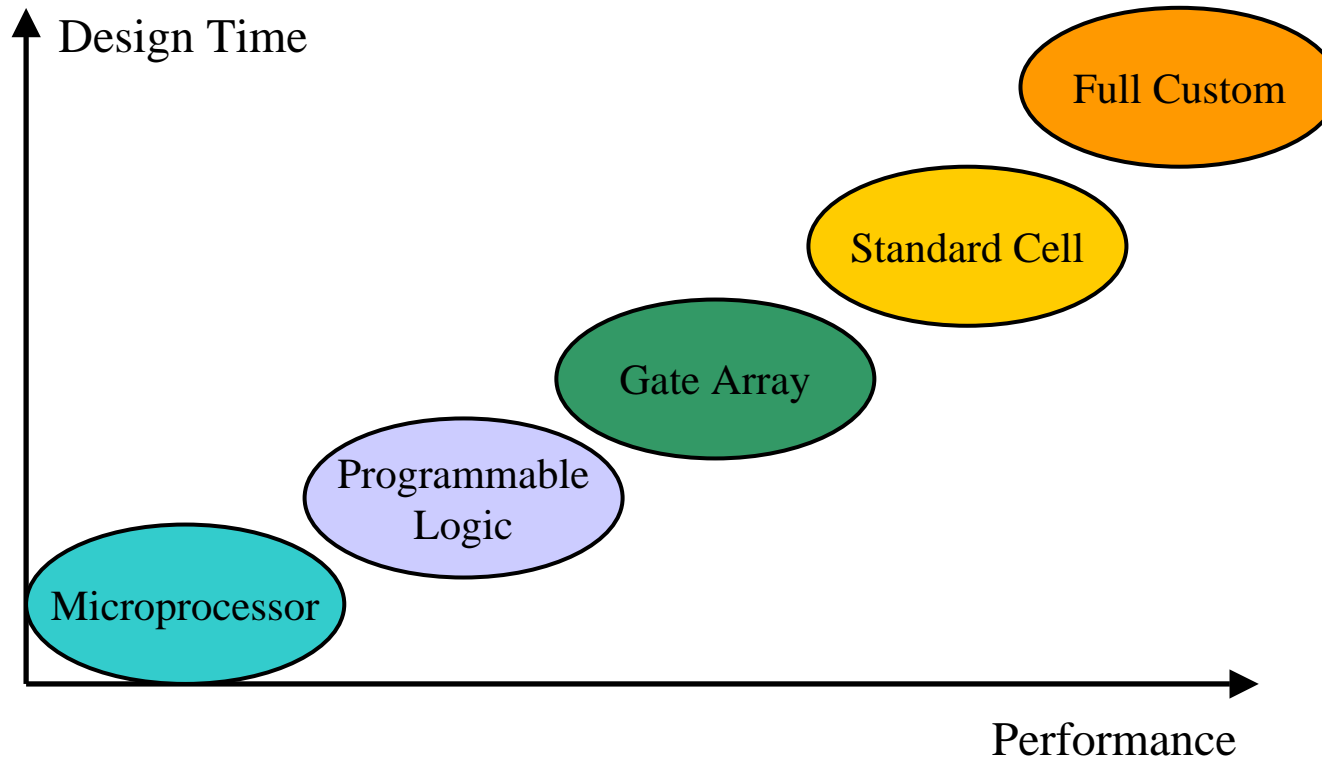




# Jämförelser ASIC, FPGA

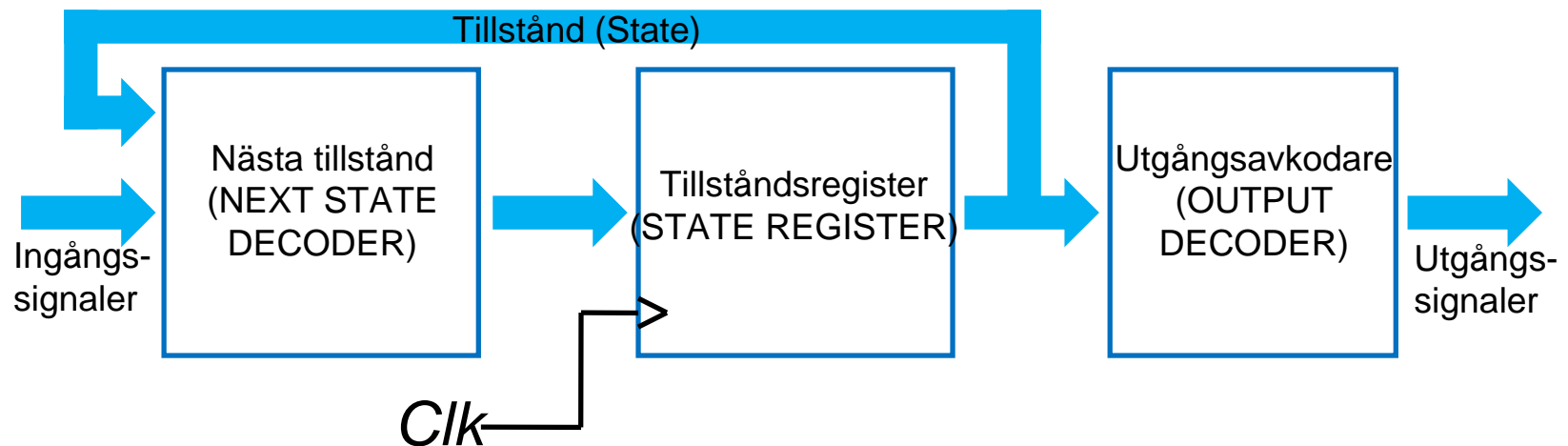
	Initial Cost	Cost per part	Performance	Fabrication Time
FPGA	Low 	High 	Low 	Short 
Gate Array (ASIC)				
Standard Cell (ASIC)	High	Low	High	Long

# Design Trade-Offs



*William Sandqvist* [william@kth.se](mailto:william@kth.se)

# Sekvenskretsar med VHDL



*Moore-automat*

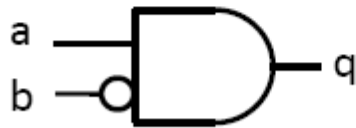
# Modellera Statemachine i VHDL

- I en Moore-automat har vi tre block
  - Nästa-tillståndsavkodare
  - Utgångsavkodare
  - Tillståndsregister
- Dessa block exekverars parallellt

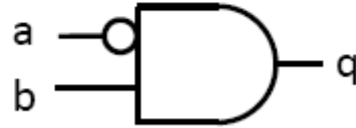
# Snabbfråga

*Vilken logisk grind motsvarar följande VHDL kod?*

```
q <= a and (not b) ;
```



Alt: A



Alt: B



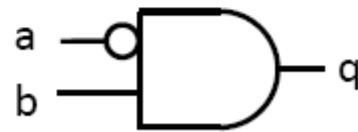
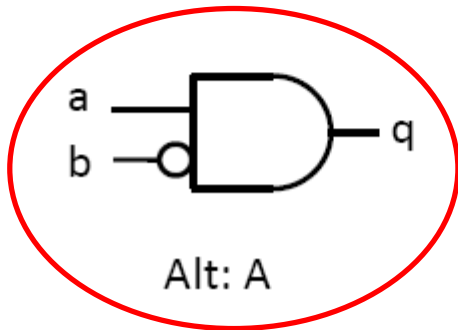
Alt: C



# Snabbfråga

*Vilken logisk grind motsvarar följande VHDL kod?*

```
q <= a and (not b) ;
```



Alt: B



Alt: C



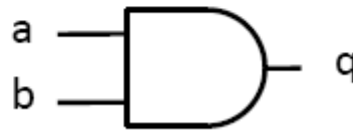
# Snabbfråga

*Vilken logisk grind motsvarar följande VHDL kod?*

```
if (a /= b) then
  q <= '1';
else
  q <= '0';
end if;
```



Alt: A



Alt: B



Alt: C





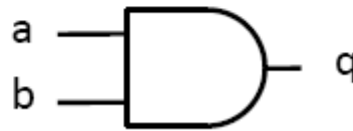
# Snabbfråga

*Vilken logisk grind motsvarar följande VHDL kod?*

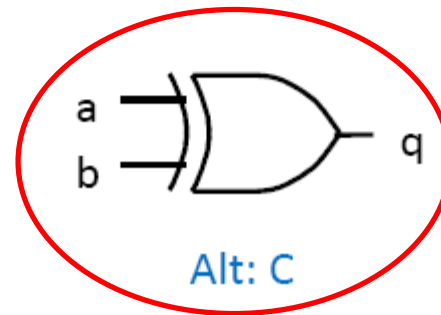
```
if (a /= b) then  
  q <= '1';  
else  
  q <= '0';  
end if;
```



Alt: A



Alt: B



Alt: C



# Processer i VHDL

- En *architecture* i VHDL kan innehåller flera processer
- Processer exekveras parallelt
- En process är skriven som ett sekvensiellt program

# Moore-automatens processer

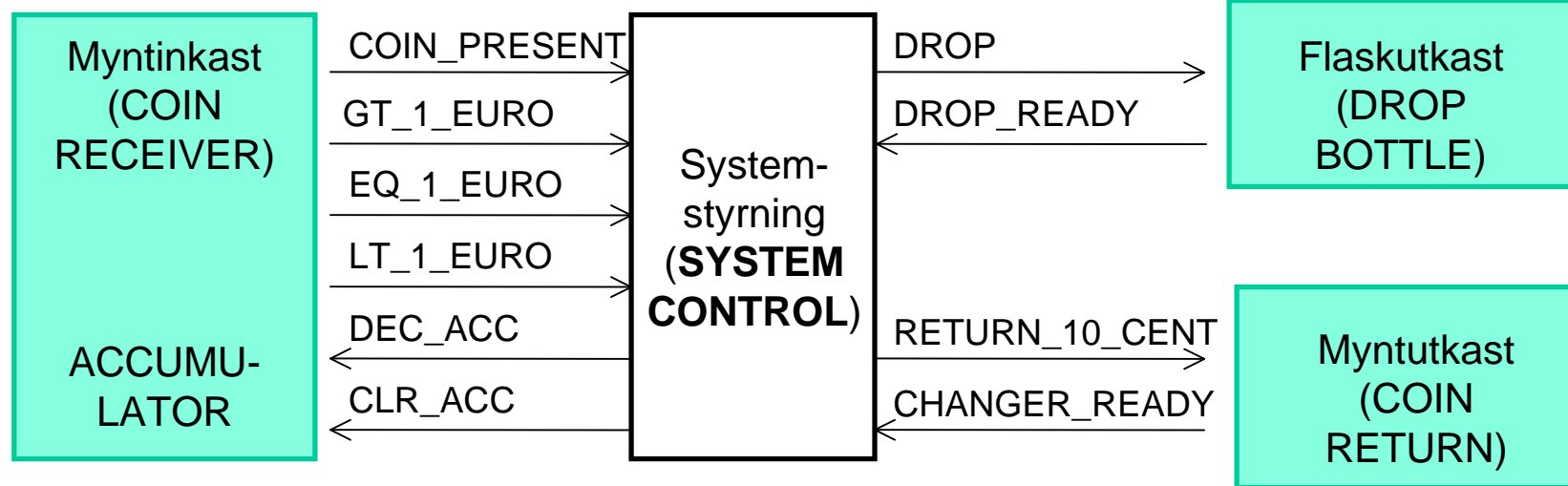
- För en Moore-automat kan vi skapa tre processer för
  - Nästa-tillståndsavkodare
  - Utgångsavkodare
  - Tillståndsregister

# Interna signaler

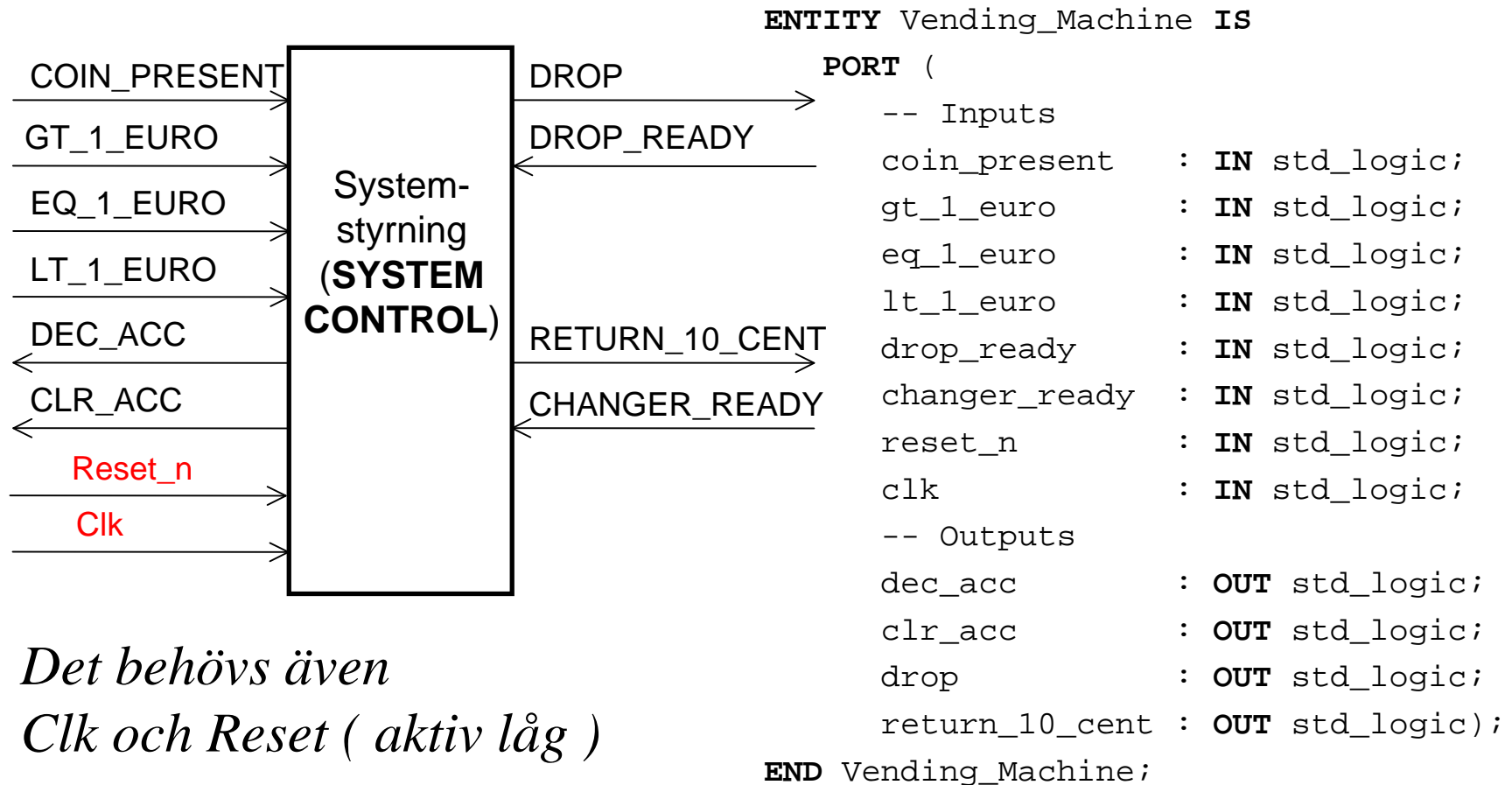
- Moore-automaten innehåller interna signaler för
  - Nästa tillstånd
  - Nuvarande tillstånd
- Dessa signaler deklarereras i *architecture*-beskrivningen

# Flaskautomaten i VHDL

Vi använder flaskautomaten (systemstyrningen) från förra föreläsningen som konkret VHDL-exempel



# Flaskautomatens entity

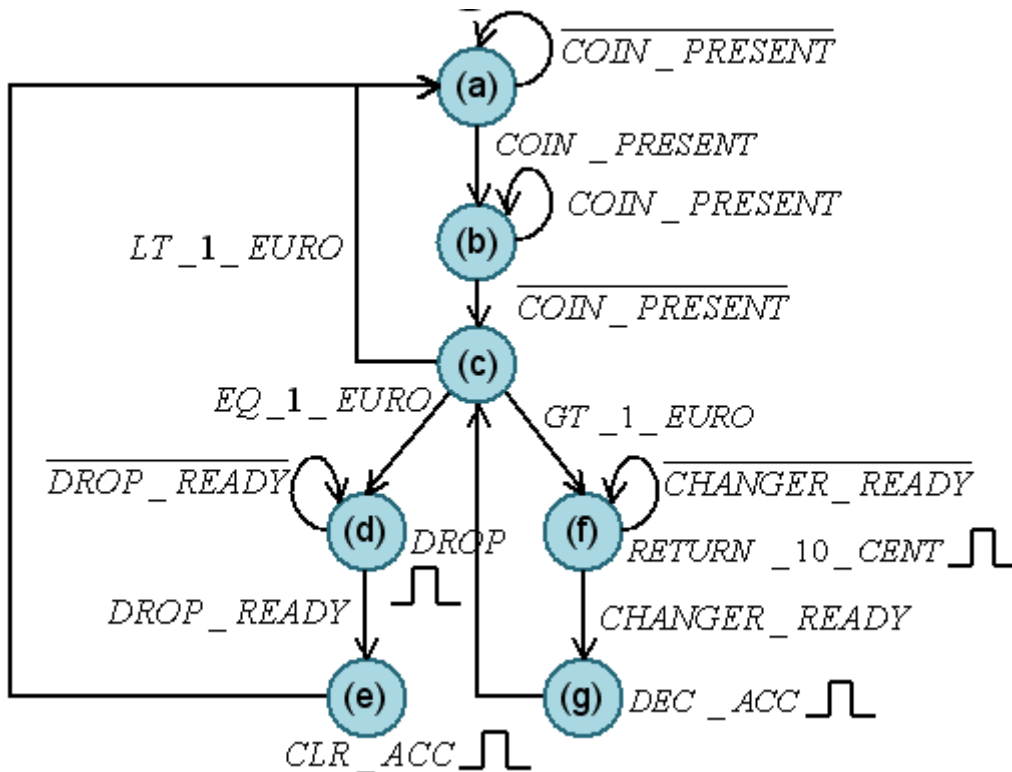


*Det behövs även  
Clk och Reset ( aktiv låg )*

# Flaskautomatens **architecture**

- Arkitekturen beskriver funktionen av automaten
- Vi definierar
  - interna signaler för nuvarande och nästa tillstånd
  - tre processer för nästa-tillstånds-, utgångs-avkodare och tillståndsregister

# Tillståndsdiagram



- (a) Vänta på myntinkast
- (b) Registrering av myntinkast
- (c) Myntinkast är registrerat (3 fall)
- (d) Flaskutmatning
- (e) Nollställ summan
- (f) Retur 10 Cent
- (g) Minska summan med 10 Cent



# Interna signaler

- Vi måste skapa en datatyp för den interna signalen
- Eftersom vi beskriver tillstånden använder vi en uppräkningsstyp med värdena a,b,c,d,e,f,g
- Vi deklarerar en variabel för nuvarande tillstånd (`current_state`) och en för nästa tillstånd (`next_state`)

```
ARCHITECTURE Moore_FSM OF Vending_Machine IS  
    TYPE    state_type IS (a, b, c, d, e, f, g);  
    SIGNAL current_state, next_state      : state_type;  
BEGIN    -- Moore_FSM  
...
```

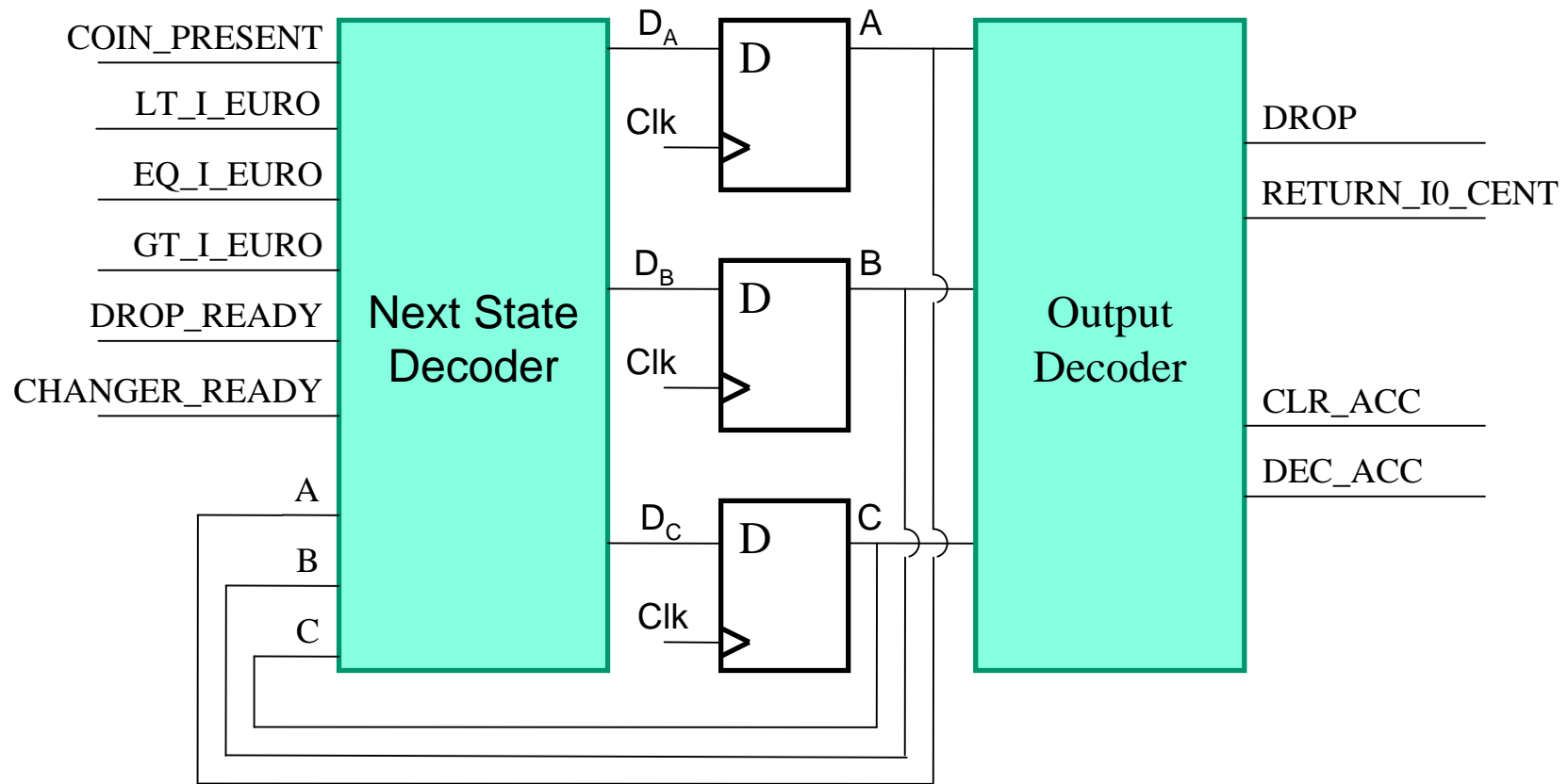
# Vi vill behålla vår ”fiffiga” tillståndskod

- Om vi inte specificerar tillståndskodningen så väljer syntesverktyget kodningen
- Vi kan tvinga den till en viss kodning med attributer (**OBS! Attributer är beroende på syntesverktyget och därmed inte portabel!**)

```
ARCHITECTURE Moore_FSM OF Vending_Machine IS
    TYPE    state_type IS (a, b, c, d, e, f, g);
    -- We can use state encoding according to BV 8.4.6
    -- to enforce a particular encoding (for Quartus)
    ATTRIBUTE enum_encoding : string;
    ATTRIBUTE enum_encoding OF state_type : TYPE IS "000
001 011 110 111 100 101";
    SIGNAL current_state, next_state      : state_type;
BEGIN    -- Moore_FSM
...

```

# Blockschema

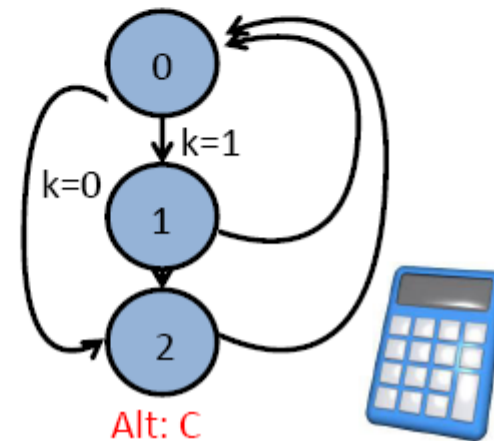
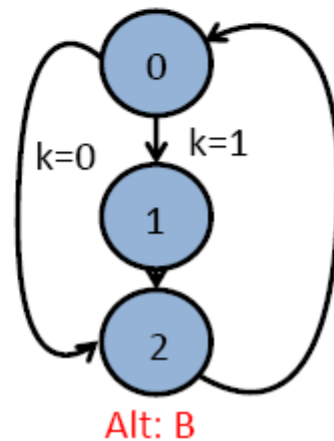
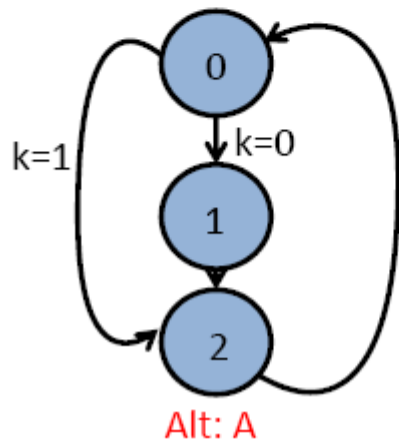


- Signalerna A,B,C beskriver nuvarande tillstånd
- Signalerna  $D_A$ ,  $D_B$ ,  $D_C$  beskriver nästa tillstånd

# Snabbfråga

*Vilken statemaskin motsvarar följande VHDL kod?*

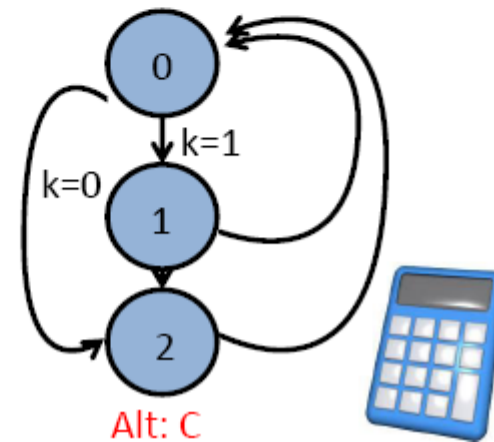
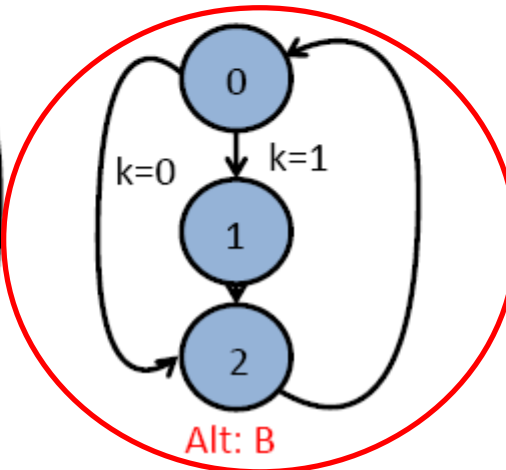
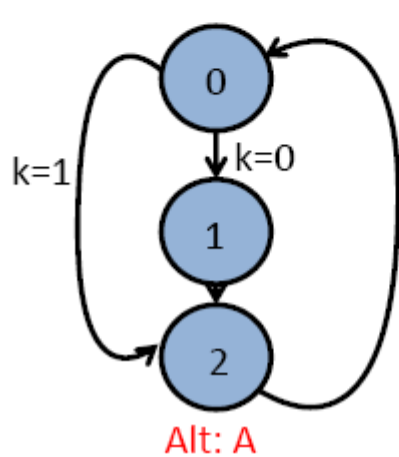
```
case state is
  when 0 =>
    if (k = '1') then
      nextstate <= 1;
    else
      nextstate <= 2;
    end if;
  when 1 => nextstate <= 2;
  when others => nextstate <= 0;
end case;
```



# Snabbfråga

*Vilken statemaskin motsvarar följande VHDL kod?*

```
case state is
  when 0 =>
    if (k = '1') then
      nextstate <= 1;
    else
      nextstate <= 2;
    end if;
  when 1 => nextstate <= 2;
  when others => nextstate <= 0;
end case;
```



# Next-State-Decoder

- Next-State-Decoder beskrivs som process
- Sensitivity list innehåller alla insignaler som 'aktiverar' processen

# Next-State-Decoder

- I vanliga fall innehåller sensitivity listan alla ingångar till processen

```
NEXTSTATE : PROCESS (current_state, coin_present,  
gt_1_euro, eq_1_euro, lt_1_euro, drop_ready,  
changer_ready) -- Sensitivity List  
BEGIN -- PROCESS NEXT_STATE  
...
```

# Next-State-Decoder

- Vi använder nu en CASE-sats för att beskriva för varje tillstånd villkoren för tillståndsändring till nästa tillstånd

...

```
CASE current_state IS  
  WHEN a => IF coin_present = '1' THEN  
    next_state <= b;  
  ELSE  
    next_state <= a;  
  END IF;  
  WHEN b => IF coin_present = '0' THEN  
    next_state <= c;  
  ELSE  
    next_state <= b;  
  END IF;
```



# Next-State-Decoder

- Vi kan förenkla beskrivningen genom att ange ett default-värde för nästa tillstånd

```
...
next_state <= current_state;
CASE current_state IS
  WHEN a => IF coin_present = '1' THEN
    next_state <= b;
  END IF;
  WHEN b => IF coin_present = '0' THEN
    next_state <= c;
  END IF;
...
```

Det är viktigt att vi anger alla alternativ för `next_state` signalen. Annars får vi implicit en sats `next_state <= next_state` som genererar en latch.

# Next-State-Decoder

- Vi avsluta CASE-satsen med en WHEN OTHERS sats. Här anger vi att vi ska gå till tillstånd a om vi hamnar i ett ospecificerat tillstånd

...

```
    WHEN g          => next_state <= c;  
    WHEN OTHERS    => next_state <= a;  
END CASE;  
END PROCESS NEXTSTATE;
```

# Utgångsavkodaren

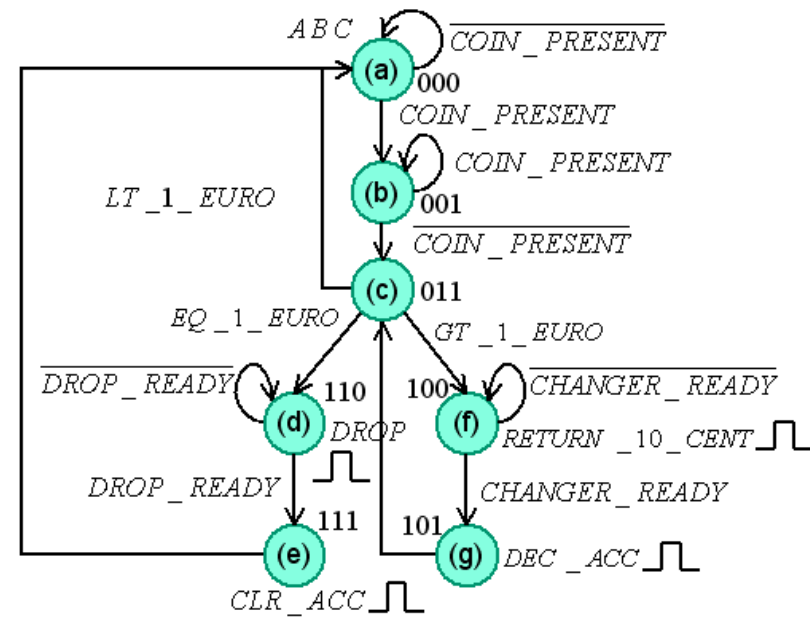
- Utgångsavkodaren beskrivs som en egen process
- Sensitivity-listan innehåller bara nuvarande tillstånd eftersom utgångarna bara är beroende av tillståndet

# Utgångsavkodaren

```

OUTPUT : PROCESS (current_state)
BEGIN -- PROCESS OUTPUT
  drop          <= '0';
  clr_acc       <= '0';
  dec_acc       <= '0';
  return_10_cent <= '0';
  CASE current_state IS
    WHEN d      => drop          <= '1';
    WHEN e      => clr_acc       <= '1';
    WHEN f      => return_10_cent <= '1';
    WHEN g      => dec_acc       <= '1';
    WHEN OTHERS => NULL;
  END CASE;
END PROCESS OUTPUT;

```



# Tillståndsregistret

- Tillståndsregistret modelleras som en synkron process med asynkron reset (aktiv låg)

```
CLOCK : PROCESS (clk, reset_n)
    BEGIN -- PROCESS CLOCK
        IF reset_n = '0' THEN -- asynchronous reset
            (active low)
                current_state <= a;
        ELSIF clk'event AND clk = '1' THEN --
            rising clock edge
                current_state <= next_state;
        END IF;
    END PROCESS CLOCK;
```

# Mealy-automat?

- En Mealy-automat kan modelleras på samma sätt som Moore-automaten
- Skillnaden är att utgångsavkodaren också är beroende av insignalerna
- Processen som modellerar utgångssignalerna behöver också ha insignalerna i sin sensitivity list!

# Mer om VHDL

- Kodexemplet för flaskautomaten finns på kurshemsidan
- Titta på studiematerialet om “VHDL-syntes” på kurshemsidan
- Både Brown/Vranesic- och Hemert-boken innehåller kodexempel

*William Sandqvist* [william@kth.se](mailto:william@kth.se)



# Inför Lab 3 VHDL-intro

*ALTERA Quartus II och ModelSim*


*Observera! Det är ett mycket omfattande förberedelsearbete inför lab 3, börja arbetet i tid!*

 *PLD\_CPLD\_FPGA.pdf*

- *Installera programmen på din dator (låna USB med installationsprogram)  
( Drivrutin för USB-blaster )*
- *VHDL-program med Quartus*
- *VHDL för ett kodlås*
- *Pin-planering i Quartus*
- *Chip-programmering med Quartus*

 *CodelockTutorial.pdf*      *codelockVHDL.pdf*

- *Simulera med ModelSim*
- *Testbänk i ModelSim*

 *testbench.pdf*

# Inför Lab 3 VHDL-intro

Förbered Labprogrammet hemma (VHDL). Kontrollera att det går att kompilera. Tag med dig koden till skolan på något sätt, tex.:

- Maila koden som text till dig själv.
- Ta med dig ett USB-minne med koden som en textfil.
- Har Du möjlighet att simulera koden hemma ökar Du sannolikheten för att Du har en korrekt kod att utgå från i skolan.

Tiden vid laborationen i skolan kommer *inte* att räcka till att skriva program-koden från "scratch"!

# Kodlås – klassiskt exempel!

## *Moore – "Gedanken Experiments" on Sequential Machines 1956*

The only way to make this give a 1 output is putting it into state  $q_4$  and this will be said to be unlocking the combination lock. If the combination lock is originally in state  $q_1$ , it can be unlocked only by giving it exactly the proper input sequence for the last  $n-1$  steps before unlocking it. This input sequence is, of course, called the combination of the lock. The machine H is an example of a combination lock having the combination 0,1,0:

Machine H

Previous State	Present State		Present State	Present Input
	0	1		
$q_1$	$q_2$	$q_1$	$q_1$	0
$q_2$	$q_1$	$q_3$	$q_2$	0
$q_3$	$q_4$	$q_1$	$q_3$	0
$q_4$	$q_1$	$q_1$	$q_4$	1

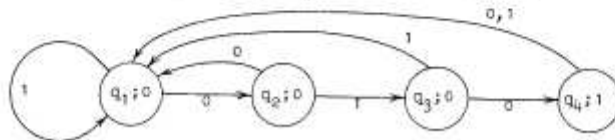


FIGURE 9. Transition Diagram of Machine H

Kombinationslås

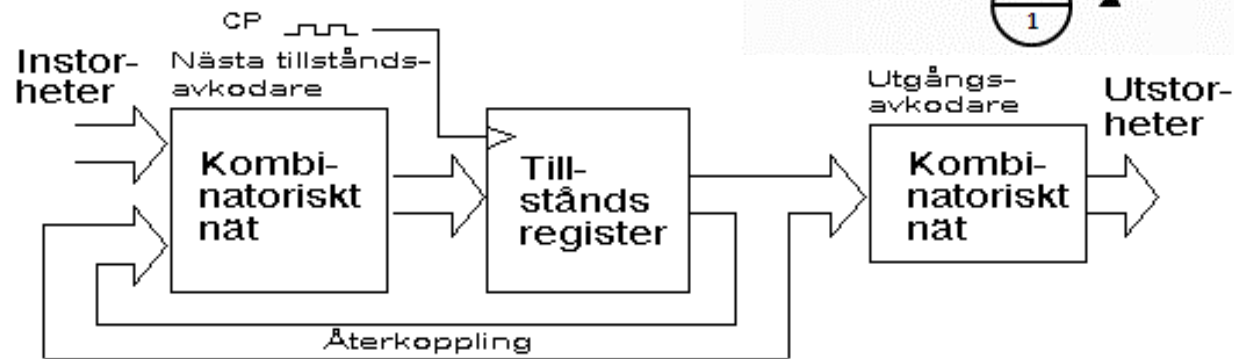
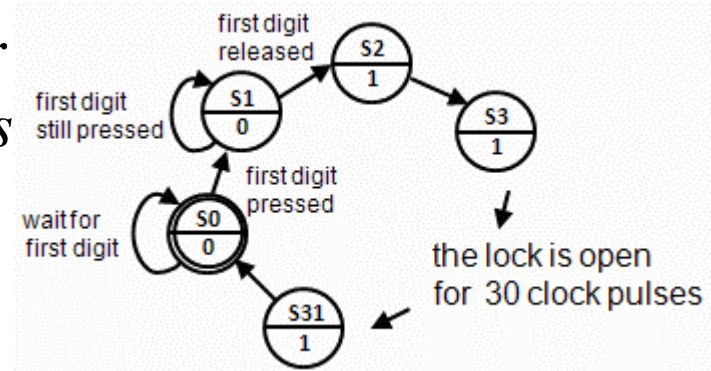
0-1-0

det exemplet finns med i Moores klassiska uppsats från 1956.

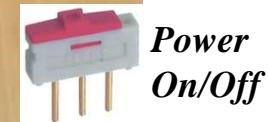
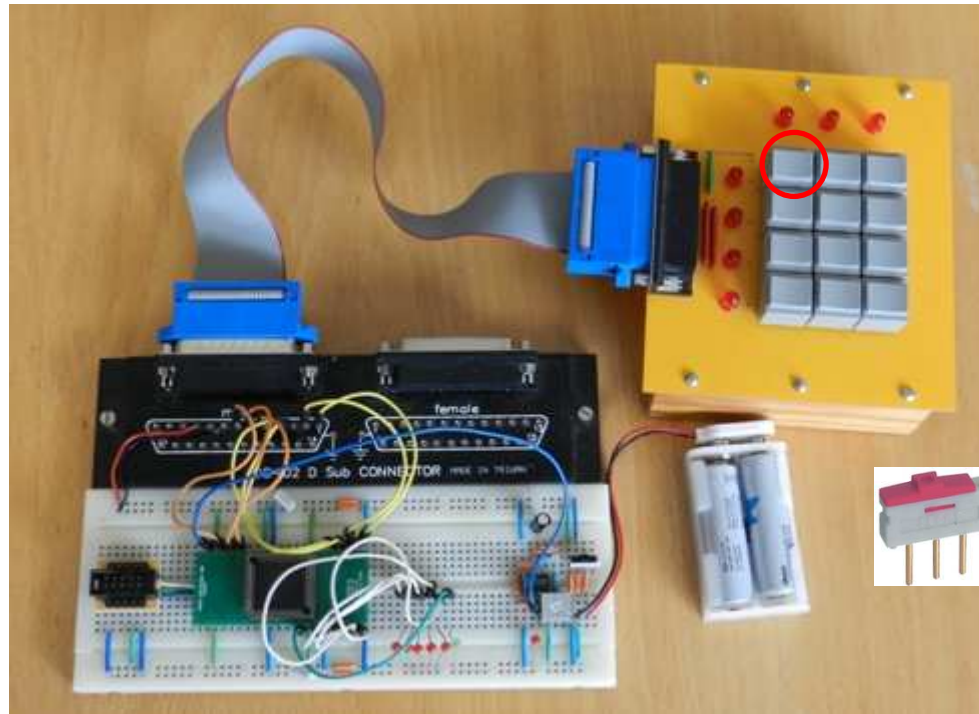
# Laborationsuppgift - kodlås



- **Uppgift:** att skriva VHDL kod för ett kodlås som öppnas med koden ”de fyra sista siffrorna i ditt personnummer”.
- **Ledning:** en VHDL ”mall” för ett förenklat kodlås som öppnas med koden ”siffran ett”.



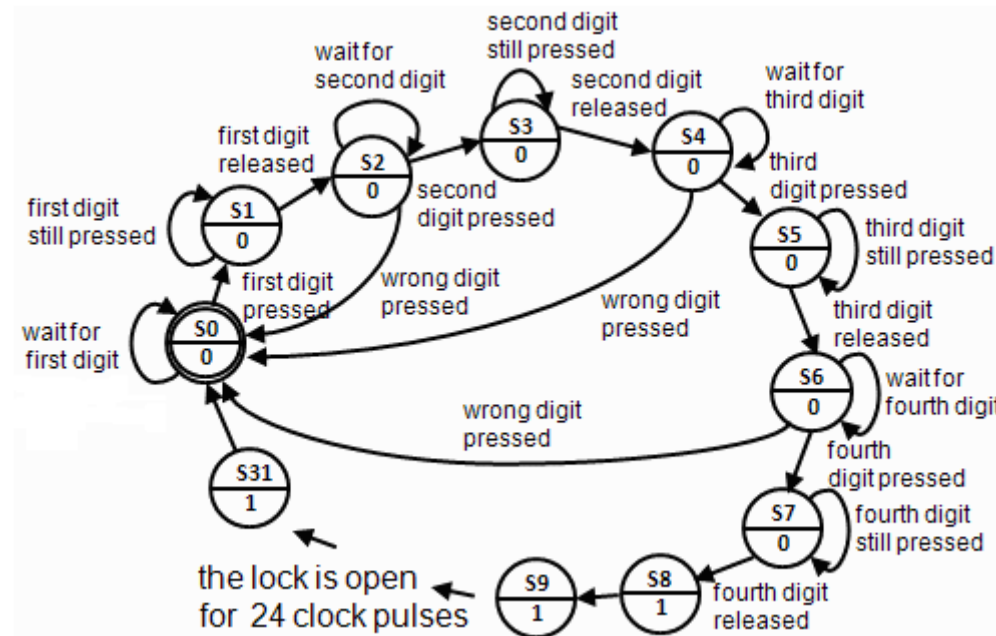
# Mall-program



*Mall-programmet gäller ett förenklat kodlås som öppnar för tangenten "1", lite väl enkelt kan nog tyckas ... !*

# Öppna låset med ditt personnummer!

- *Nu är det dags att skriva om VHDL-koden så att låset öppnar för de fyra sista siffrorna i ditt personnummer!*



( Om Du förbereder koden för ditt personnummer, så kan två i en laborationsgrupp bidra med hälften av koden var vid laborationen ).

*William Sandqvist* [william@kth.se](mailto:william@kth.se)