

EE1410: Digitale Systemen

BSc. EE, 1e jaar, 2012-2013, 3e college

Arjan van Genderen, Stephan Wong, Computer Engineering
18-2-2013

Hoorcollege 3

Canonieke vorm two-level netwerken

Som van Producten vs. Product van Sommen

Two-level vereenvoudiging

Karnaugh-maps

Multi-level netwerken

factorisatie

afbeelding op NAND-NAND- en NOR-NOR netwerken

afbeelding op AND-OR-inv- en OR-AND-inv poorten

Timing in combinatorische netwerken

poort vertragingstijden, spikes

Corresponderende stof in boek "Digital Logic":

2.6 – 2.7, 3.8.5 tot aan "Equations 3.1 and 3.2 specify",

4 – 4.7, 4.11

Canonieke vormen

Canonieke vorm

- Expressie $\Rightarrow$ unieke waarheidstabel
- Waarheidstabel $\Rightarrow$ vele alternatieve expressions
- Canonieke vorm: unieke standaardvorm voor expressies
 - Som-van-Producten, of
 - Product-van-Sommen

Som-van-Producten vorm:

A	B	C	F	F'
0	0	0	0	1
0	0	1	0	1
0	1	0	0	1
0	1	1	1	0
1	0	0	1	0
1	0	1	1	0
1	1	0	1	0
1	1	1	1	0

$$F = \overset{0\ 1\ 1}{A' B C} + \overset{1\ 0\ 0}{A B' C'} + \overset{1\ 0\ 1}{A B' C} + \overset{1\ 1\ 0}{A B C'} + \overset{1\ 1\ 1}{A B C}$$

$$F' = \overset{0\ 0\ 0}{A' B' C'} + \overset{0\ 0\ 1}{A' B' C} + \overset{0\ 1\ 0}{A' B C'}$$

Som van Producten

A	B	C	Mintermen	F
0	0	0	$A'B'C' = m_0$	0
0	0	1	$A'B'C = m_1$	0
0	1	0	$A'BC' = m_2$	0
0	1	1	$A'BC = m_3$	1
1	0	0	$AB'C' = m_4$	1
1	0	1	$AB'C = m_5$	1
1	1	0	$ABC' = m_6$	1
1	1	1	$ABC = m_7$	1

Canonieke vorm:

$$F(A,B,C) = A' B C + A B' C' + A B' C + A B C' + A B C$$

$$= m_3 + m_4 + m_5 + m_6 + m_7$$

$$= \sum m(3,4,5,6,7)$$

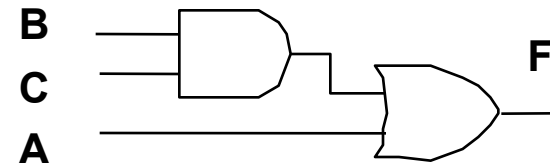
$$F'(A,B,C) = A' B' C' + A' B' C + A' B C'$$

$$= m_0 + m_1 + m_2$$

$$= \sum m(0,1,2)$$

Canonieke vorm naar minimale vorm:

$$\begin{aligned}
 F &= A B' (C + C') + A' B C + A B (C' + C) \\
 &= A B' + A' B C + A B \\
 &= A (B' + B) + A' B C \\
 &= A + A' B C \\
 &= A + B C
 \end{aligned}$$



Product van Sommen

A	B	C	Maxtermen	F
0	0	0	$A+B+C = M_0$	0
0	0	1	$A+B+C' = M_1$	0
0	1	0	$A+B'+C = M_2$	0
0	1	1	$A+B'+C' = M_3$	1
1	0	0	$A'+B+C = M_4$	1
1	0	1	$A'+B+C' = M_5$	1
1	1	0	$A'+B'+C = M_6$	1
1	1	1	$A'+B'+C' = M_7$	1

$$F(A,B,C) = \prod M(0,1,2) = M_0 M_1 M_2$$

$$= (A + B + C) (A + B + C') (A + B' + C)$$

$$F'(A,B,C) = \prod M(3,4,5,6,7) = M_3 M_4 M_5 M_6 M_7$$

$$= (A + B' + C') (A' + B + C) (A' + B + C') (A' + B' + C) (A' + B' + C')$$

Two-level canonieke vormen

- (Som van Producten)' $\Rightarrow$ Product van Sommen:

$$\begin{aligned} F &= m_3 + m_4 + m_5 + m_6 + m_7 \\ &= A' B C + A B' C' + A B' C + A B C' + A B C \end{aligned}$$

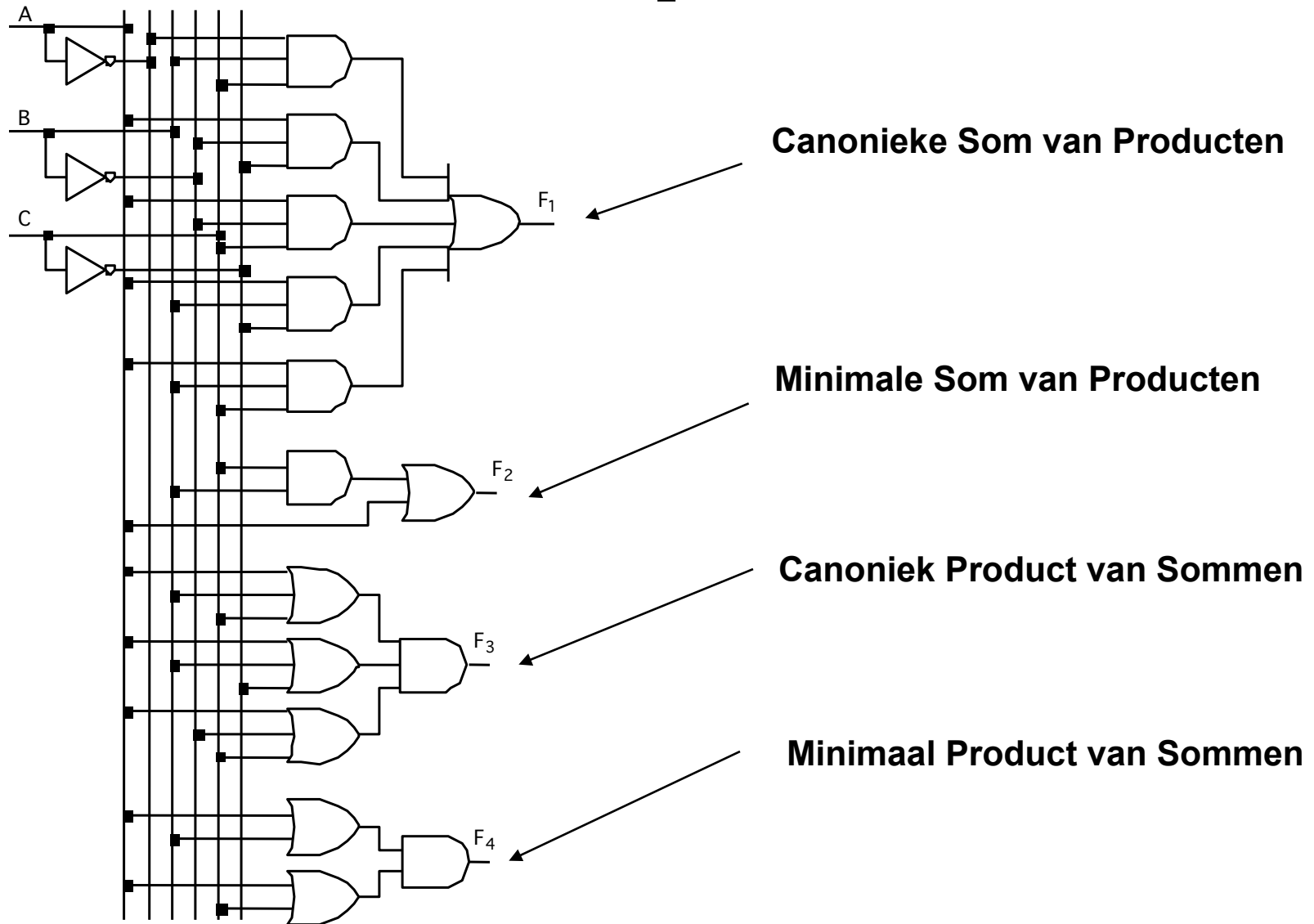
$$\begin{aligned} F' &= (A' B C + A B' C' + A B' C + A B C' + A B C)' \\ &= (A' B C)' (A B' C')' (A B' C)' (A B C')' (A B C)' \\ &= (A + B' + C') (A' + B + C) (A' + B + C') (A' + B' + C) (A' + B' + C') \\ &= M_3 M_4 M_5 M_6 M_7 \end{aligned}$$

- (Product van Sommen)' $\Rightarrow$ Som van Producten:

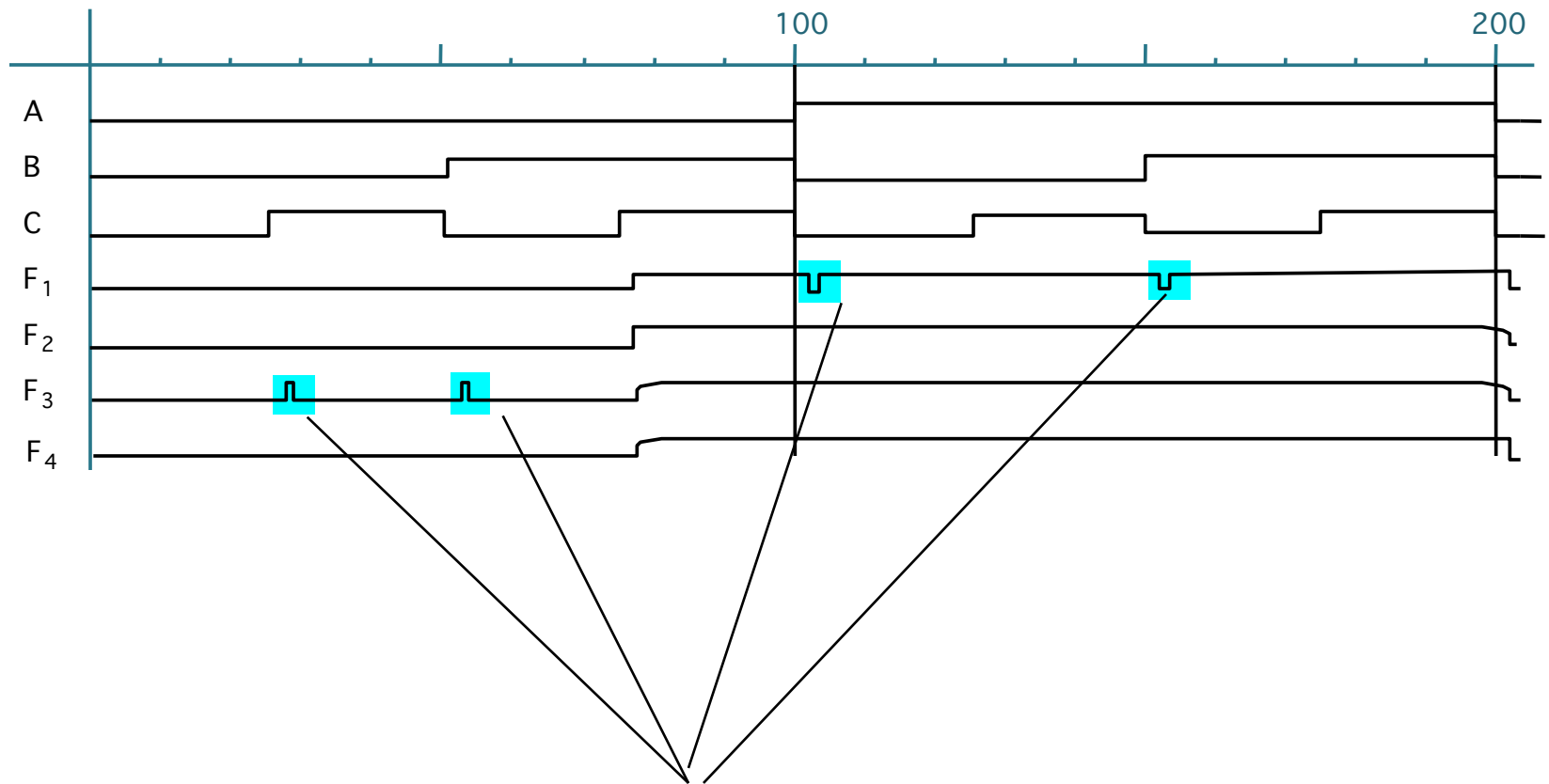
$$\begin{aligned} F &= M_0 M_1 M_2 \\ &= (A + B + C) (A + B + C') (A + B' + C) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} F' &= \{(A + B + C) (A + B + C') (A + B' + C)\}' \\ &= (A + B + C)' + (A + B + C')' + (A + B' + C)' \\ &= A' B' C' + A' B' C + A' B C' \\ &= m_0 + m_1 + m_2 \end{aligned}$$

Alternatieve implementaties van F



Vergelijking tijdsgedrag



Afgezien van *timing glitches* zijn de verschillende implementaties identiek

Onvolledig gespecificeerde functies

n-input functie $\Rightarrow 2^n$ mogelijke ingangscombinaties
niet alle mogelijkheden zijn altijd relevant

Voorbeeld: Binary-Coded-Decimal-Digit-Increment-by-1

inputs					outputs				
Digit	A	B	C	D	Digit	W	X	Y	Z
0	0	0	0	0	1	0	0	0	1
1	0	0	0	1	2	0	0	1	0
2	0	0	1	0	3	0	0	1	1
3	0	0	1	1	4	0	1	0	0
4	0	1	0	0	5	0	1	0	1
5	0	1	0	1	6	0	1	1	0
6	0	1	1	0	7	0	1	1	1
7	0	1	1	1	8	1	0	0	0
8	1	0	0	0	9	1	0	0	1
9	1	0	0	1	0	0	0	0	0
	1	0	1	0		X	X	X	X
	1	0	1	1		X	X	X	X
	1	1	0	0		X	X	X	X
	1	1	0	1		X	X	X	X
	1	1	1	0		X	X	X	X
	1	1	1	1		X	X	X	X

ingangscombinaties waarbij Z = 0:
Off-set van Z

ingangscombinaties waarbij Z = 1:
On-set van Z

ingangscombinaties waarbij Z = X:
Don't care (DC) set van Z

X = don't care (waarde is niet relevant)

$$Z = m_0 + m_2 + \dots + m_8 + d_{10} + d_{11} + \dots + d_{15} = M_1 M_3 \dots M_9 D_{10} D_{11} \dots D_{15}$$

Two-level vereenvoudiging

Two-level vereenvoudiging

Algebraïsche vereenvoudiging:

- geen vaste procedure
- hoe weet je dat minimale vorm is gevonden?

Vereenvoudiging van two-level netwerken m.b.v. Karnaugh-maps (zie hierna) :

- systematische manier
- altijd minimale vorm

Computer-Aided Design (CAD) Tools (gereedschappen):

- optimale vereenvoudigingen kosten veel rekentijd met name voor functies met veel ingangsvariabelen (>10)
- gewoonlijk gebruikt men daarom benaderende methoden
 - minder rekentijd benodigd
 - oplossingen zijn niet optimaal maar meestal wel acceptabel

Handmatige vereenvoudiging blijft belangrijk:

- bij kleine circuits: handmatige vereenvoudiging geeft meer inzicht
- inzicht in CAD programma's (espresso, Xilinx ISE)
- mogelijkheid tot controle van CAD resultaten (voor kleine circuits)
- geen CAD programma's beschikbaar tijdens het tentamen....

Vereenvoudiging

A	B	F
0	0	0
0	1	0
1	0	1
1	1	1

B-waarden veranderen binnen de on-set rijen

A-waarden veranderen niet binnen de on-set rijen

B wordt geëlimineerd, A blijft

$$\text{immers: } F = A B' + A B = A (B' + B) = A$$

A	B	G
0	0	1
0	1	0
1	0	1
1	1	0

B-waarden veranderen niet binnen de on-set rijen

A-waarden veranderen binnen de on-set rijen

A wordt geëlimineerd, B blijft

$$\text{immers: } G = A' B' + A B' = (A' + A) B' = B'$$

De essentie van vereenvoudiging:

Vindt twee subsets van de ON-set waarin slechts één variable van waarde verandert. Deze variabele kan worden geëlimineerd.

Karnaugh diagrammen (K-maps)

Alternatieve methode om waarheidstabellen te representeren, waarbij tussen 2 “buren” altijd precies één variabele van waarde verandert.

2-variable
K-map

B \ A	0	1
	0	1
0	0 ₀	1 ₂
1	0 ₁	1 ₃

A	B	F
0	0	0
0	1	0
1	0	1
1	1	1

3-variable
K-map

C \ AB	00	01	11	10
	0	1	2	3
0	0	2	6	4
1	1	3	7	5

C \ AB	00	01	11	10
	0	1	2	3
0	000	010	110	100
1	001	011	111	101

Naburigheden in K-maps:

- slechts één var. verandert tussen buren
- eerste-laatste kolom zijn ook **buur**
- bovenste en onderste rij zijn ook **buur**

Toepassingsvoorbeelden

		A	
		0	1
B	0	0	1
	1	0	1

$F = A$

		A	
		0	1
B	0	1	1
	1	0	0

$G = B'$

		A			
		00	01	11	10
Cin	0	0	0	1	0
	1	0	1	1	1

B

(Fadder): $Cout = A B + B Cin + A Cin$

		A			
		00	01	11	10
C	0	0	0	1	1
	1	0	0	1	1

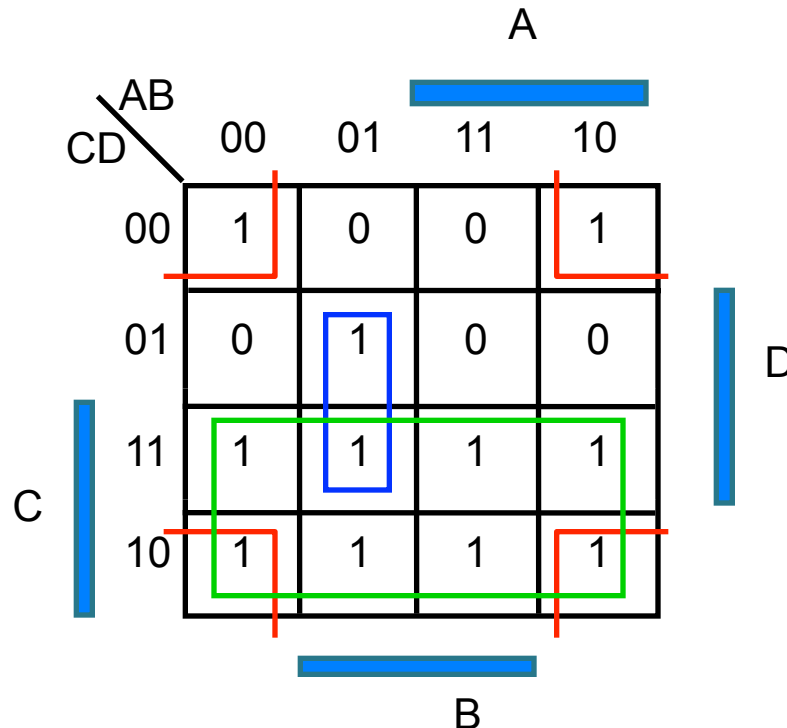
B

$F(A,B,C) = A$

Rechthoek met 1-en $\Leftrightarrow$ Productterm
 Rechthoek met 1-en groter $\Leftrightarrow$ Bijbehorende productterm kleiner !

Voorbeeld afleiding minimale som met 4 variabelen

$$F(A,B,C,D) = \sum m(0,2,3,5,6,7,8,10,11,14,15)$$



$$F = C + A'B D + B' D'$$

N.B. alleen rechthoeken met 1, 2, 4, 8 ... (2^n) énen doen mee

Minimale som van producten:

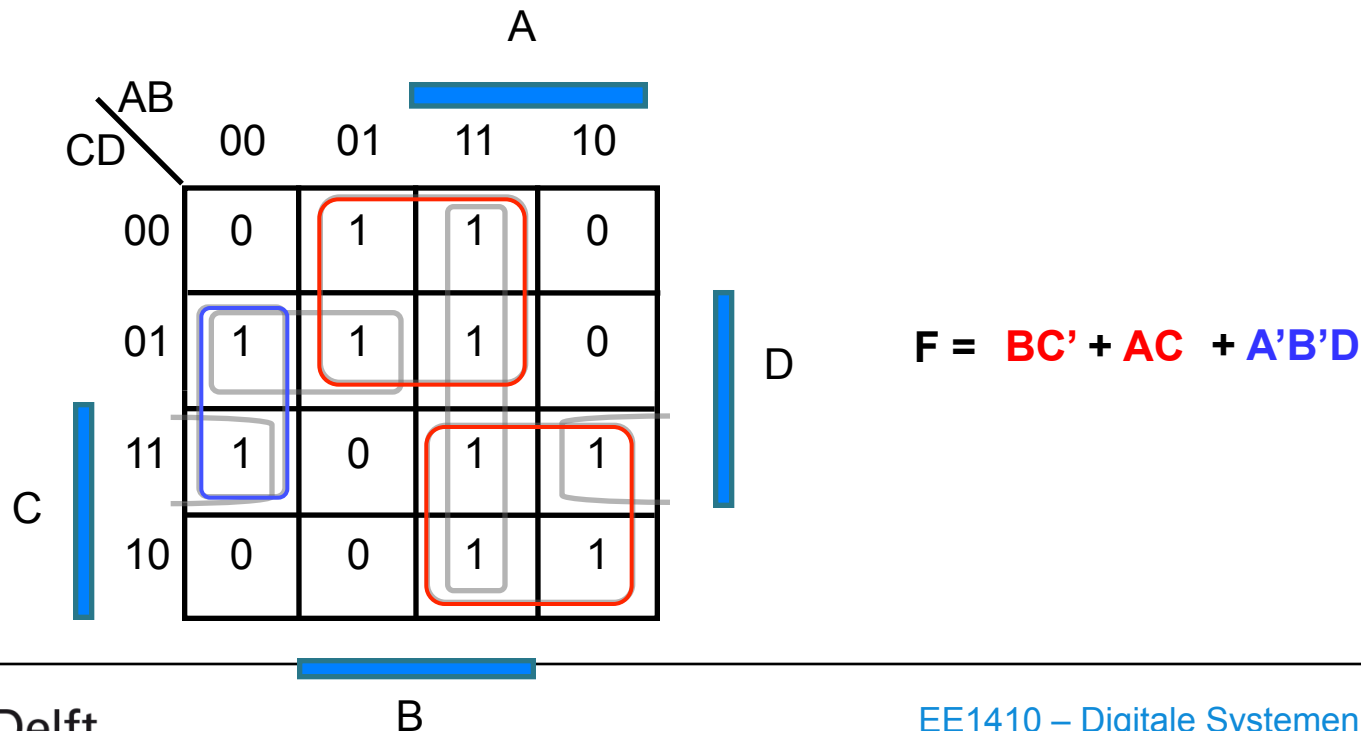
Vindt het kleinste aantal grootste rechthoeken (subcubes) dat de ON-set beslaat

Want: aantal rechthoeken = aantal producttermen

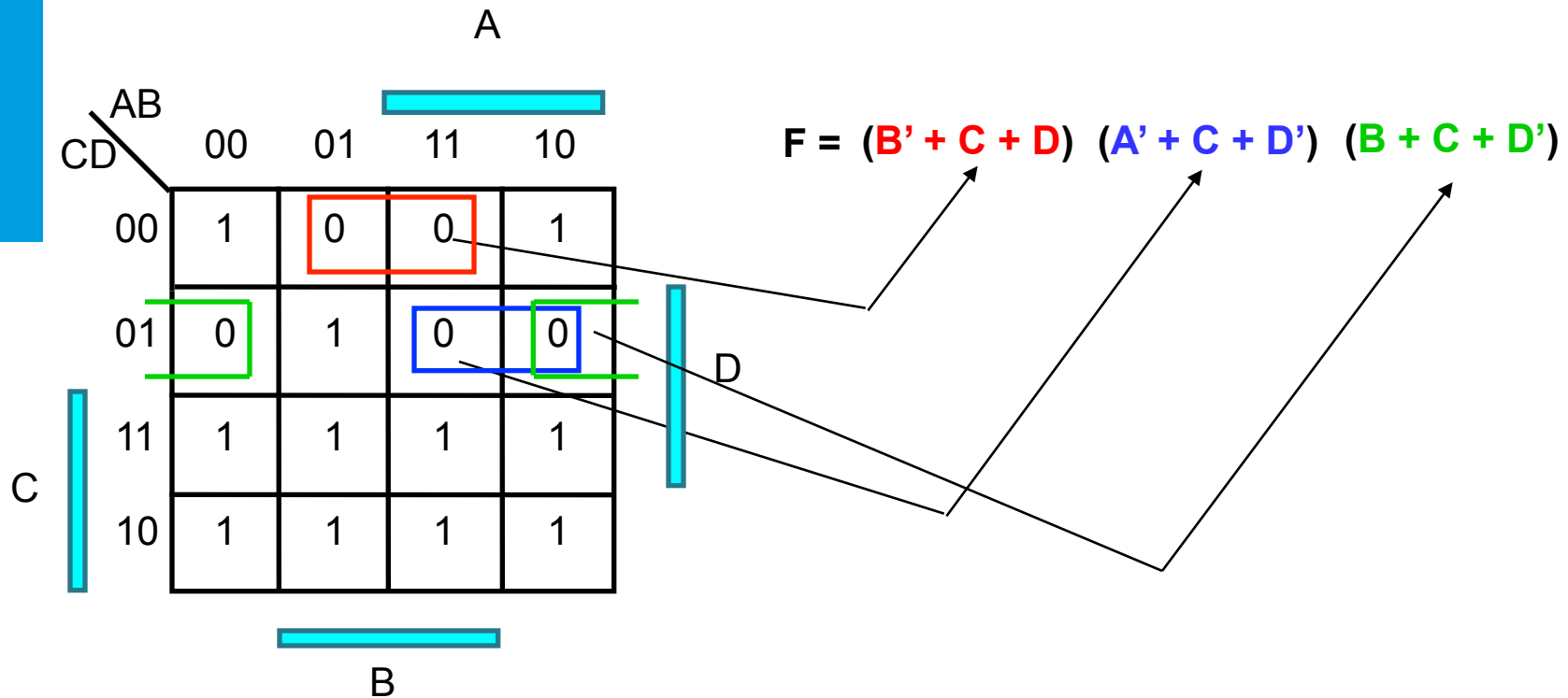
grotere rechthoek = minder variabelen in productterm

Recept minimale som van producten

- Vindt alle (maximaal grote) rechthoeken van 1-en: priemimplicanten.
- Vindt alle priemimplicanten die als enige een bepaalde 1 afdekken: essentiële priemimplicanten.
- De essentiële priemimplicanten komen in ieder geval voor als productterm in de minimale expressie.
- Dek alle overgebleven 1-en af met zo weinig mogelijk niet-essentiële priemimplicanten.



Duale methode: minimaal product van somtermen



Deze methode is ook als volgt in te zien: Kijk in K-map wanneer $F = 0 \rightarrow F' = 1$

$$F' = B C' D' + A C' D + B' C' D$$

$$(F')' = (B C' D' + A C' D + B' C' D)'$$

$$F = (B' + C + D) (A' + C + D') (B + C + D')$$

Don't Cares

AB \ CD		A			
		00	01	11	10
C	00	0	0	X	0
	01	1	1	X	1
	11	1	1	0	0
	10	0	X	0	0
		B			

Via duale methode:

$$F = D (A' + C')$$

Dus hier (nog) minder termen

$$F(A,B,C,D) = \sum m(1,3,5,7,9) + \sum d(6,12,13)$$

via K-map:

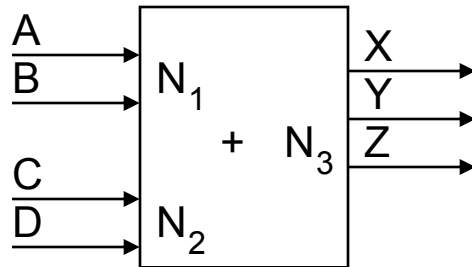
$$F = A' D + B' C' D \text{ zonder don't cares}$$

$$F = A' D + C' D \text{ met gebruik don't cares}$$

AB \ CD		A			
		00	01	11	10
C	00	0	0	X	0
	01	1	1	X	1
	11	1	1	0	0
	10	0	X	0	0
		B			

Don't Cares kunnen als 1-en of 0-en worden gebruikt indien beter resultaat

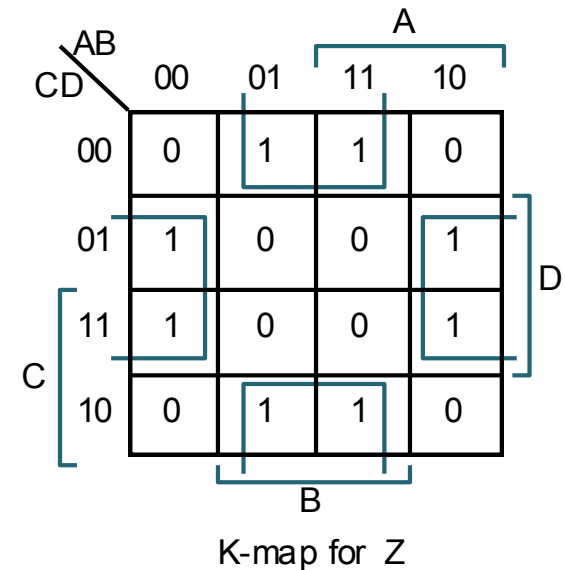
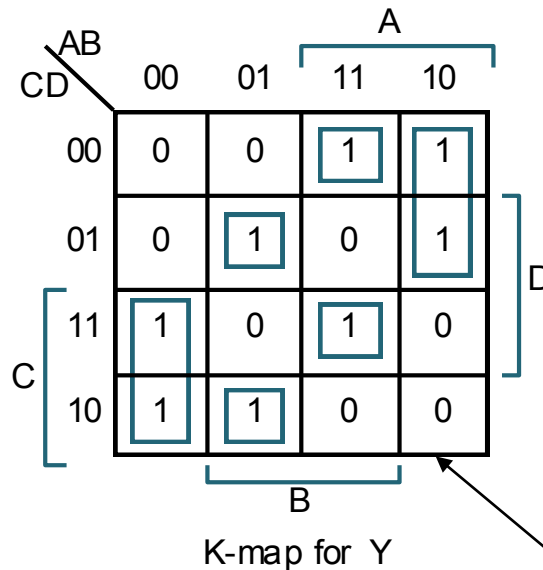
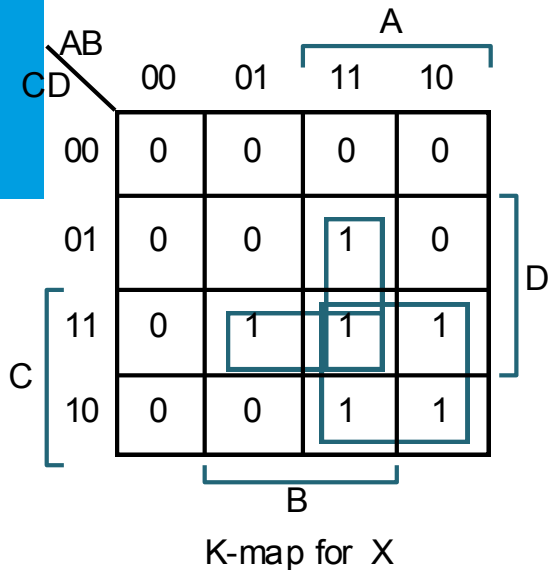
Case Study: Two-Bit Adder



A	B	C	D	X	Y	Z
0	0	0	0	0	0	0
		0	1	0	0	1
		1	0	0	1	0
		1	1	0	1	1
0	1	0	0	0	0	1
		0	1	0	1	0
		1	0	0	1	1
		1	1	1	0	0
1	0	0	0	0	1	0
		0	1	0	1	1
		1	0	1	0	0
		1	1	1	0	1
1	1	0	0	0	1	1
		0	1	1	0	0
		1	0	1	0	1
		1	1	1	1	0

==> 4-variable K-map voor X, Y en Z

Case Study: Two-Bit Adder



$$X = AC + BCD + ABD$$

$$Z = BD' + B'D = B \text{ xor } D$$

$$Y = A'B'C + AB'C' + A'BC'D + A'BCD' + ABC'D' + ABCD$$

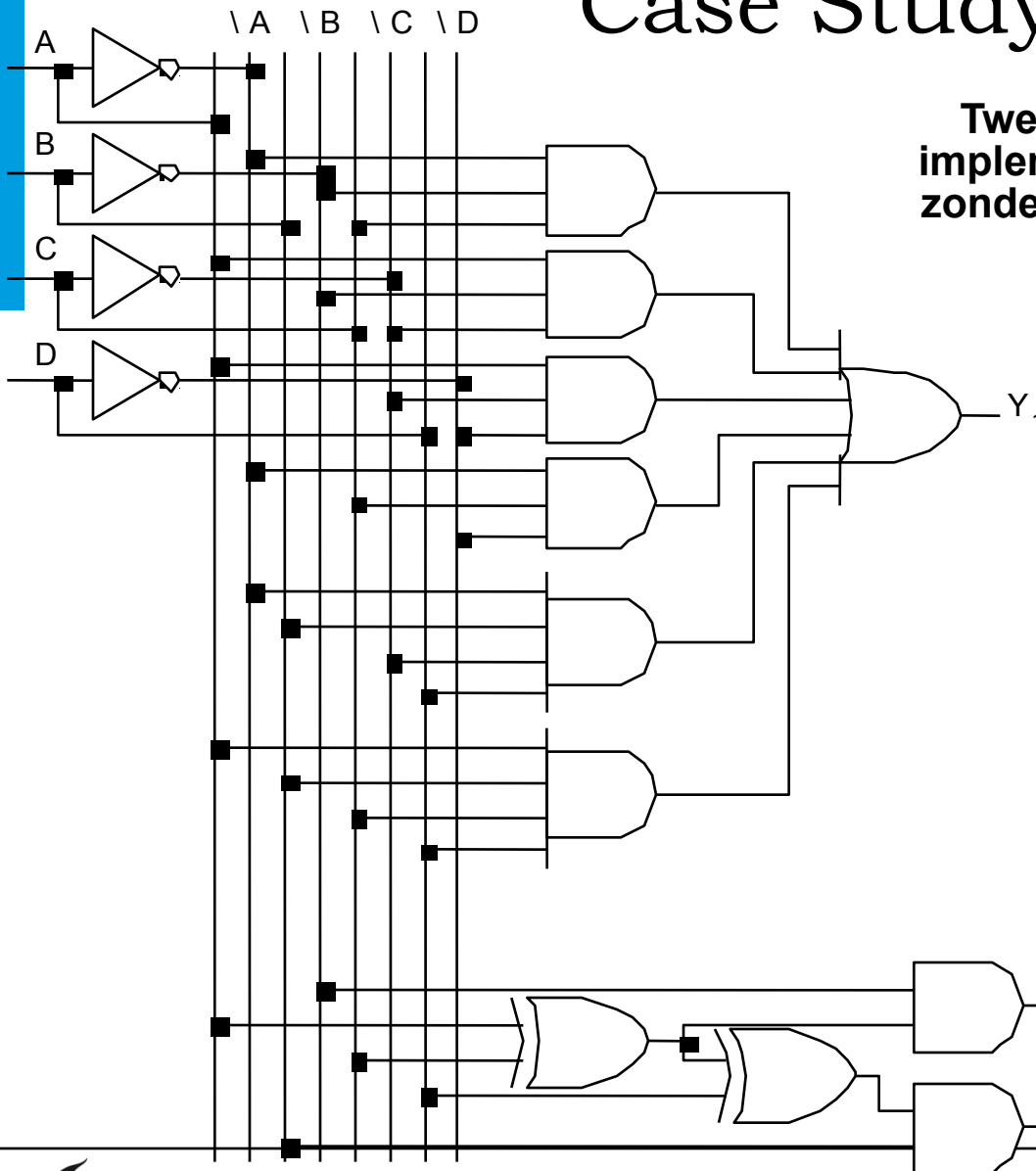
$$= B'(A \text{ xor } C) + A'B(C \text{ xor } D) + AB(C \text{ xnor } D)$$

$$= B'(A \text{ xor } C) + B(A \text{ xor } B \text{ xor } C)$$

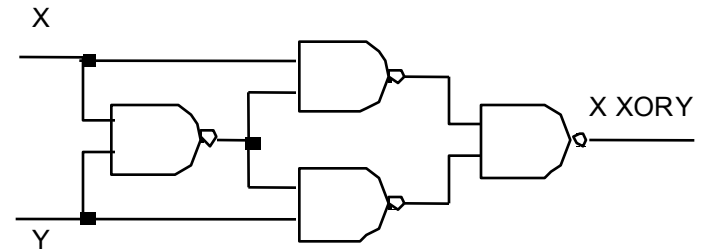
1'en op diagonalen: indicatie voor XORs

Aantal poorten kan verder worden gereduceerd als XORs worden toegepast!

Case Study: Two-Bit Adder



Twee alternatieve
implementaties van Y
zonder en met XORs:



**NB: XOR implementatie
kost wel 4 NAND gates**

Samenvatting two-level netwerken

Primitieve logische bouwblokken:

INVERTER, AND, OR

Canonieke vormen:

**Som van Producten (mintermen), Product van Sommen (maxtermen) ,
incl. don't cares**

Logische vereenvoudiging:

**2-level realisaties met minimum hoeveelheid poorten en/of
poortingangen**

K-map methode (incl. duale methode)

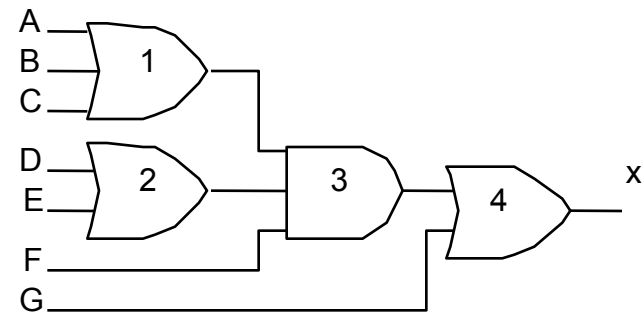
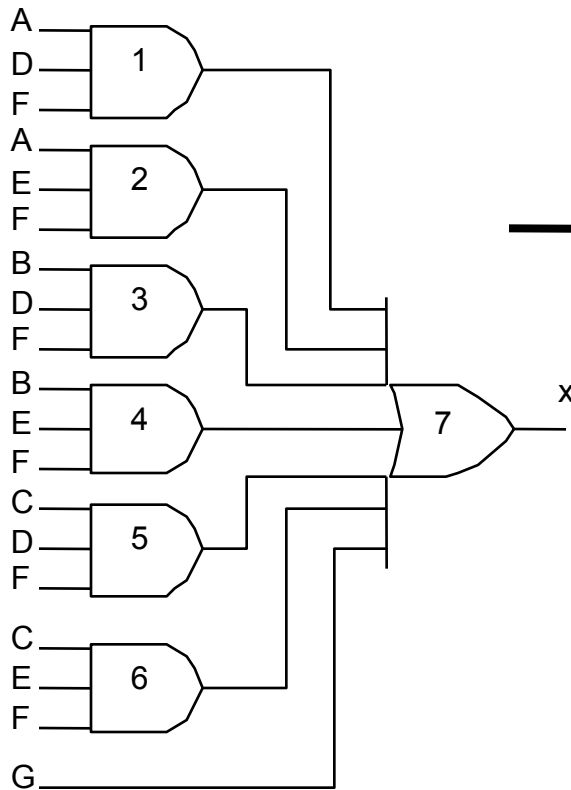
Multi-level netwerken

Voordelen van multilevel netwerken

Som-van-producten vorm (reeds 2-level-gereduceerd!):

$$X = A D F + A E F + B D F + B E F + C D F + C E F + G$$

- 6 x 3-input AND poorten + 1 x 7-input OR poort (vaak niet-bestaand)
- 25 verbindingen (19 literals plus 6 interne verbindingen)



Omzetten naar gefactoriseerde vorm:

$$X = (A + B + C) (D + E) F + G$$

- 1 x 3-input OR, 2 x 2-input OR, 1 x 3-input AND
- 10 verbindingen (7 literals plus 3 intern)

Conversie naar NAND/NAND en NOR/NOR netwerken

- **Initieel netwerk vaak uitgedrukt in ANDs en ORs (canonieke vorm)**
- **Echter technologisch direct realiseerbaar: NANDs en NORs**
- **Dus herschrijven we expressies naar netwerken van NANDs en NORs**

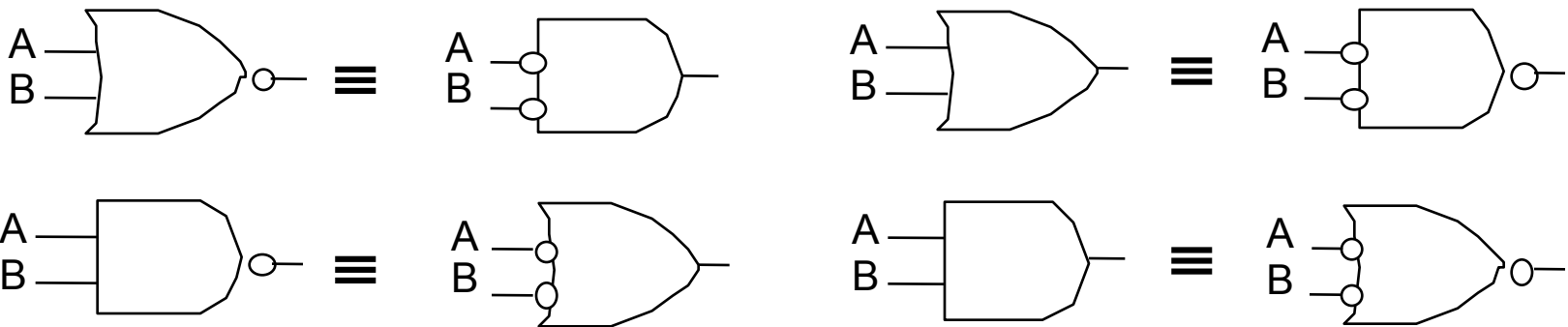
Conversie naar NAND/NAND en NOR/NOR netwerken

De Morgan's wet: $(A + B)' = A' \cdot B' \Rightarrow A + B = (A' \cdot B')'$

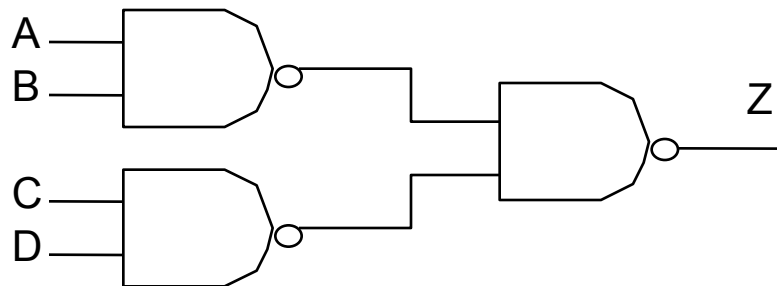
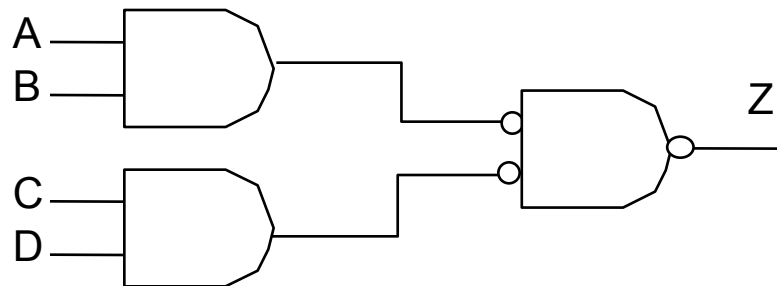
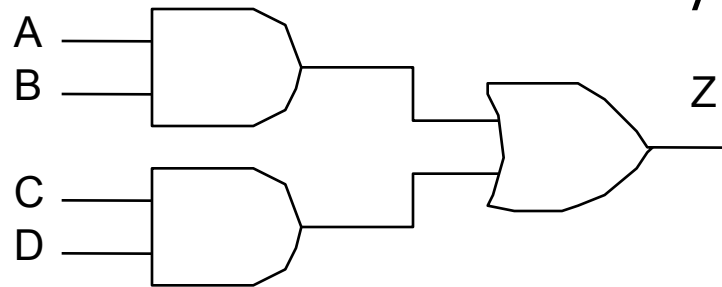
$(A \cdot B)' = A' + B' \Rightarrow A \cdot B = (A' + B')'$

Dus:

- NOR is hetzelfde als een AND met complementaire ingangen
- OR is hetzelfde als NAND met complementaire ingangen
- NAND is hetzelfde als een OR met complementaire ingangen
- AND is hetzelfde als NOR met complementaire ingangen



Toepassing: Conversie AND/OR netwerk naar NAND/NAND netwerk



Evenzo is een OR/
AND netwerk om
te zetten in een
NOR/NOR netwerk

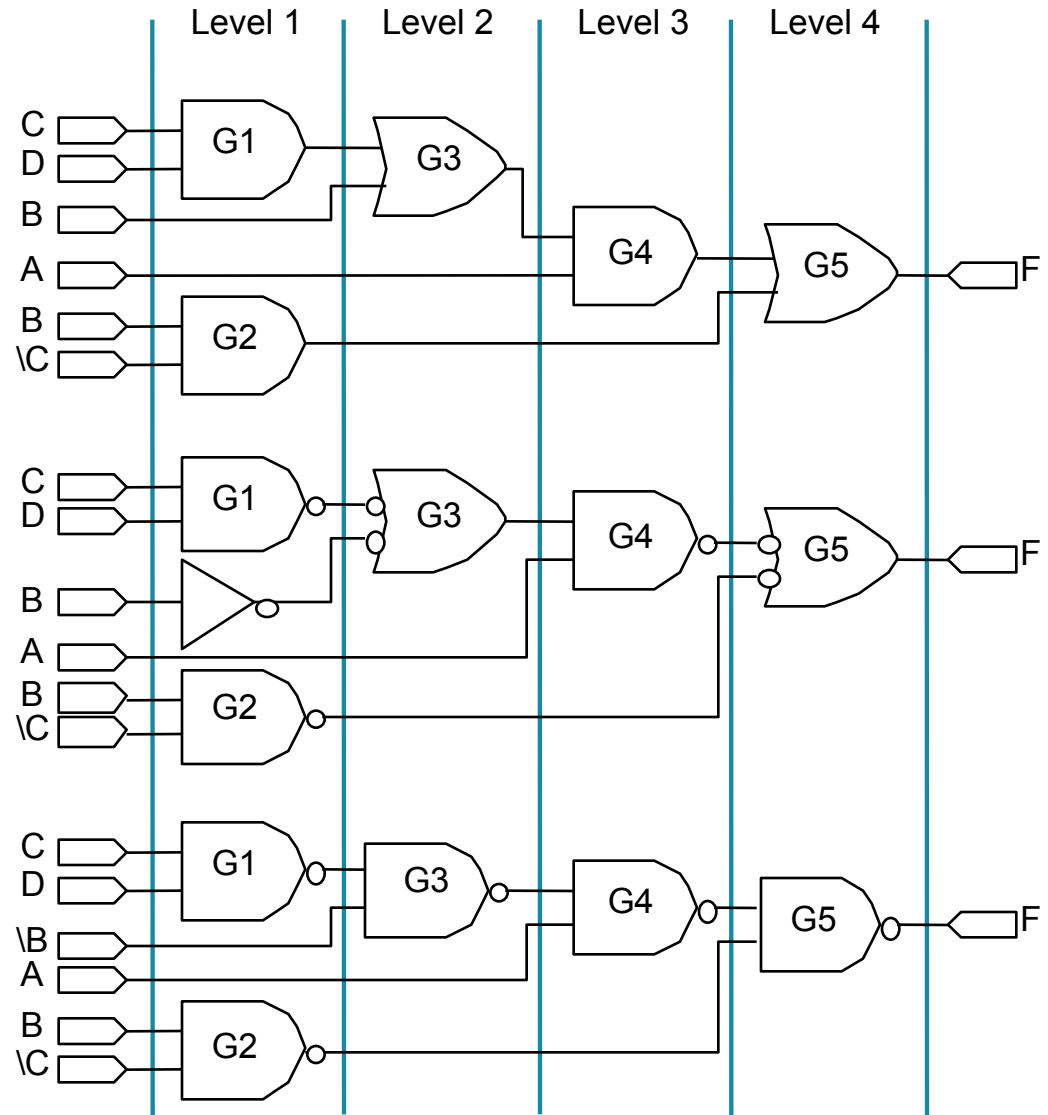
Voorbeeld: multilevel netwerk in NANDs

$$F = A(B + CD) + BC'$$

Oorspronkelijke
AND-OR netwerk:

Introductie van bubbles:

Omwerken naar
NAND poorten:



Recept afbeelden naar NAND/NAND (NOR/NOR) schakeling

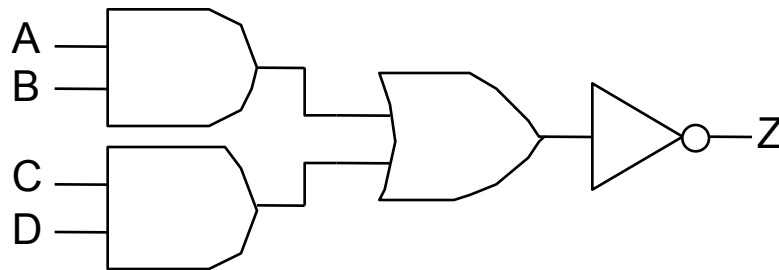
- **Stel waarheidstabel/K-map op**
- **Bepaal minimale som van producten (product van sommen)**
- **Pas eventueel factorisatie toe**
- **Beeld af op NAND/NAND (NOR/NOR)**

(zie voorafgaande slides)

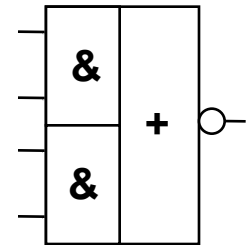
AND-OR-Invert & OR-AND-Invert bouwstenen

Behalve NANDs en NORs blijken ook de AOI en OAI bouwstenen goedkoper/snelser te fabriceren in vergelijking tot een realisatie m.b.v. ANDs, ORs en inverters.

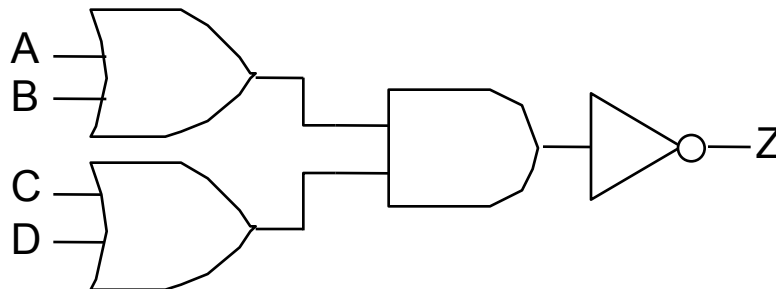
AOI



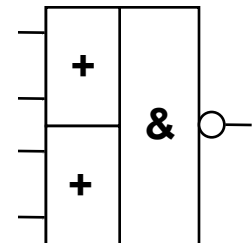
2x2 AOI Schematic Symbol



OAI



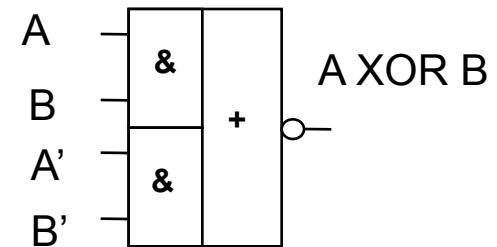
2x2 OAI Schematic Symbol



Implementatievoorbeelden

$$F = A \text{ XOR } B$$

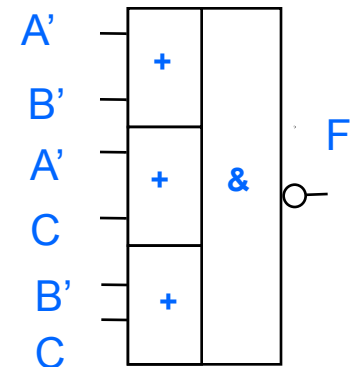
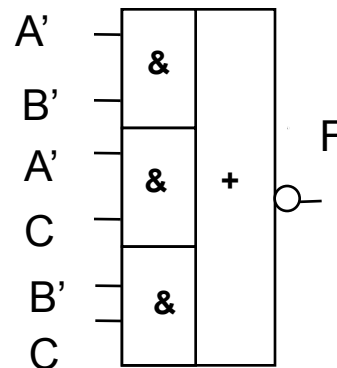
$$\begin{aligned} F' &= (A \text{ XOR } B)' = (A' B + A B')' \\ &= (A + B') (A' + B) = A B + A' B' \end{aligned}$$



$$F = \sum m(2,4,6,7) \Rightarrow F' = \sum m(0,1,3,5)$$

		AB			
		00	01	11	10
C	0	1	0	0	0
	1	1	1	0	1

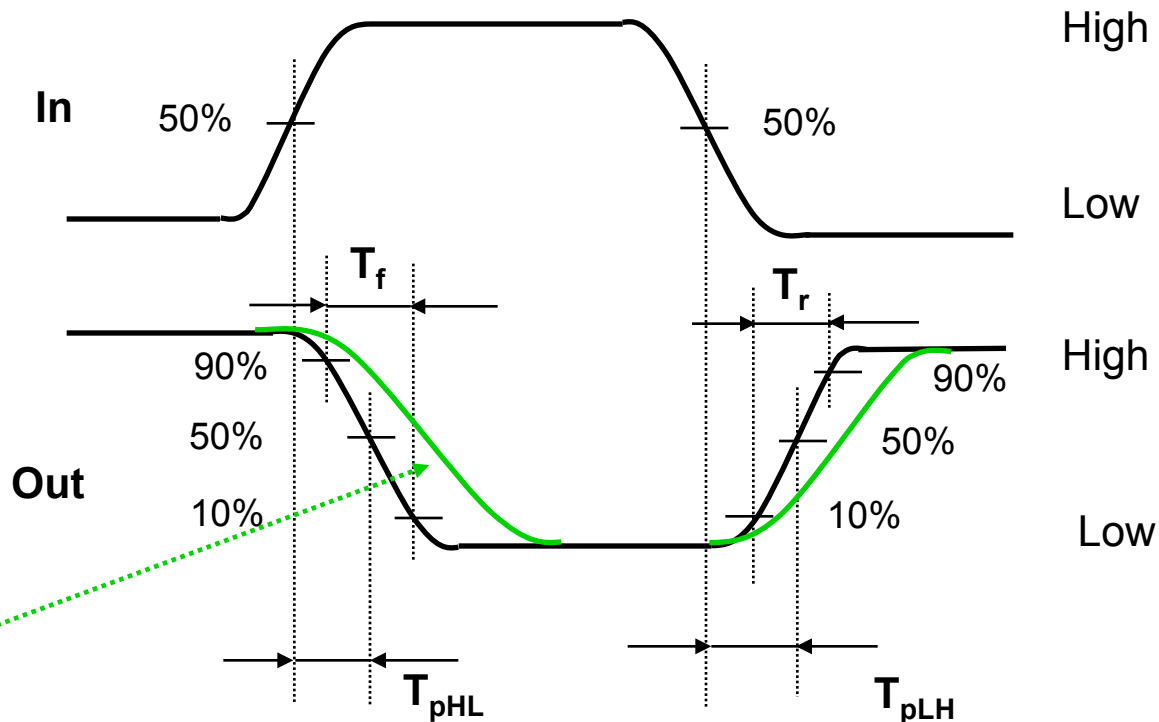
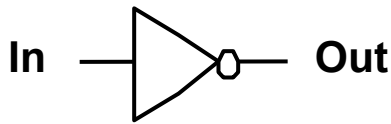
$$F' = A' B' + A' C + B' C$$



$$F' = (A' + B') (A' + C) (B' + C)$$

Timing in combinatoriek

Tijdsresponsie van poorten



Hogere uitgangsbelasting (fan-out)

T_f : Fall Time H-L overgang

T_{pHL} : propagatietijd H-L overgang

T_r : Rise Time L-H overgang

T_{pLH} : propagatietijd L-H overgang

Vaak nominale, minimum and maximum waarden beschikbaar per type poort

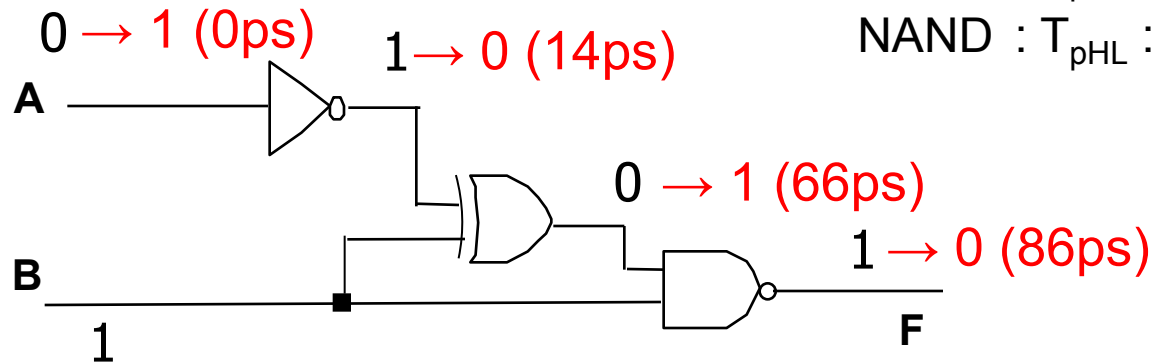
Overgangs of propagatietijd bijv. $T_{pHL} = 2.0 + 1.2 \times L$ ps, met L belasting

Tijdsresponsie van combinatorische schakelingen

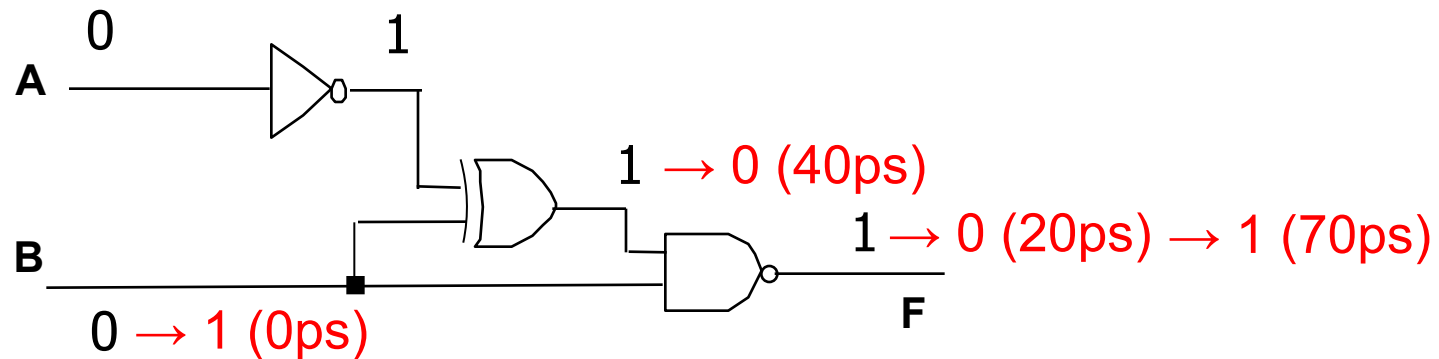
INV : $T_{pHL} : 14ps$ $T_{pLH} : 18ps$

EXOR : $T_{pHL} : 40ps$ $T_{pLH} : 52ps$

NAND : $T_{pHL} : 20ps$ $T_{pLH} : 30ps$

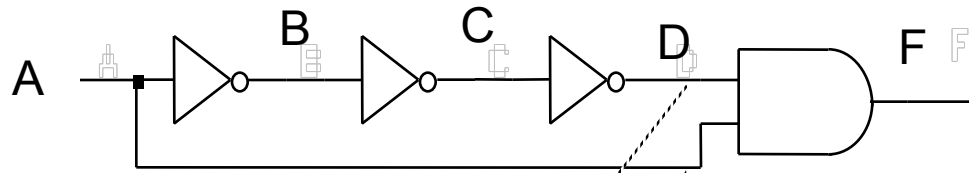


Tijdsvertragingen tellen bij elkaar op

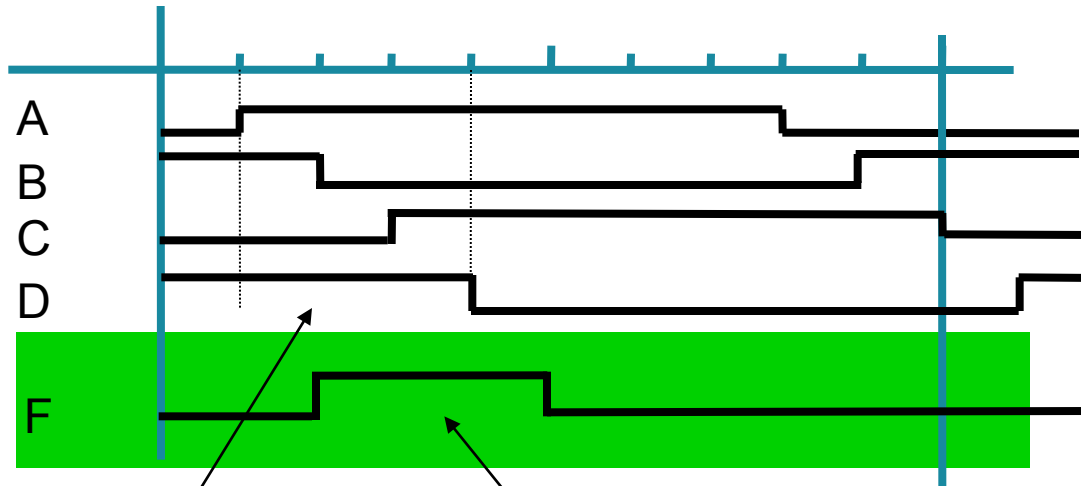


spike/glitch (1-0-1) op de uitgang !

Toepassing van spikes: Pulsvormer



statische theorie: $F = A' \cdot A = 0$



D blijft 1 voor
3 gate delays nadat
A van 0 naar 1 verandert

F is dus niet altijd 0 ==> puls

Samenvatting

Belangrijkste elementen:

- wat zijn two-level canonieke vormen?
- hoe pleegt men two-level vereenvoudiging?
- wat zijn multi-level netwerken en hoe te realiseren?
- wat is het tijdsgedrag van combinatoriek?
- hoe ontstaan spikes/glitches?

Volgende keer:

Sequentiële netwerken en Finite State Machines

Woensdag: toets over hoorcollege 1 t/m 3

Huiswerkopgaven

Doel huiswerkopgaven:

- terugkoppeling individuele vaardigheden
- voorbereiding op toetsen / tentamens

Opmerking:

Er is minimaal $n = 1$ antwoord de juiste. Er kunnen echter *meerdere* antwoorden juist zijn.

Canonieke vorm

Vraag 1: Wat is de juiste canonieke vorm?

- a. $F = \sum m(1,2,4,5,6)$
- b. $F = \sum m(0,5,7)$
- c. $F = \sum m(1,2,3,4,6)$
- d. $F = \sum m(2,3,4,6)$

A	B	C	F
0	0	0	0
0	0	1	1
0	1	0	1
0	1	1	1
1	0	0	1
1	0	1	0
1	1	0	1
1	1	1	0

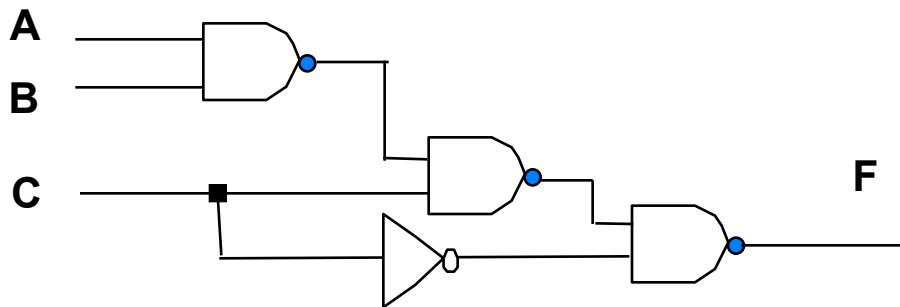
Vraag 2: Wat is de juiste canonieke vorm?

- a. $F = \sum m(0,2,5,7)$
- b. $F = \prod M(0,2,5,7)$
- c. $F = \prod M(1,3,4,6)$
- d. $F = \sum m(1,3,4,6)$

A	B	C	F
0	0	0	0
0	0	1	1
0	1	0	0
0	1	1	1
1	0	0	1
1	0	1	0
1	1	0	1
1	1	1	0

Canonieke vorm

Vraag 3: Wat is de juiste canonieke vorm?

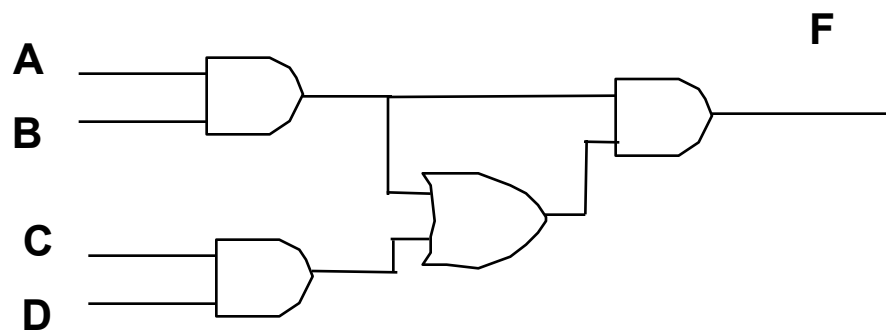


A	B	C	F
0	0	0	?
0	0	1	?
0	1	0	?
0	1	1	?
1	0	0	?
1	0	1	?
1	1	0	?
1	1	1	?

- a. $F = \sum m(0,2,3,5,6)$
- b. $F = \sum m(1,3,5,7)$
- c. $F = \sum m(0,2,4)$
- d. $F = \sum m(0,2,4,6)$

Canonieke vorm

Vraag 4: Wat is de juiste canonieke vorm?



A	B	C	D	F
0	0	0	0	?
0	0	0	1	?
.....				
1	1	1	1	?

- a. $F = \sum m(0,2,4,6,8)$
- b. $F = \sum m(1,3,5,7,9)$
- c. $F = \sum m(12,13,14,15)$
- d. $F = \sum m(8,9,10,12)$

Two-level netwerken

Vraag 5: Wat is de juiste vereenvoudiging?

		A			
CD \ AB	00	01	11	10	
	00	1	0	0	1
	01	0	0	0	0
	11	0	1	1	0
	10	1	1	1	1
		B			

C D

- a. $F = BC + CD + B'C'D'$
- b. $F = B'D' + CD'$
- c. $F = B'D' + BC$
- d. $F = BD + C'D + B'C'$

Two-level netwerken

Vraag 6: Wat is de juiste vereenvoudiging?

		A			
CD \ AB	00	01	11	10	
	00	0	0	0	1
	01	1	0	0	1
	11	1	0	0	1
	10	1	1	1	1
		B			

C D

- a. $F = A'B' + AB' + CD'$
- b. $F = AB' + CD' + B'D$
- c. $F = B'D' + BC + AB'$
- d. $F = AB + CD' + BD$

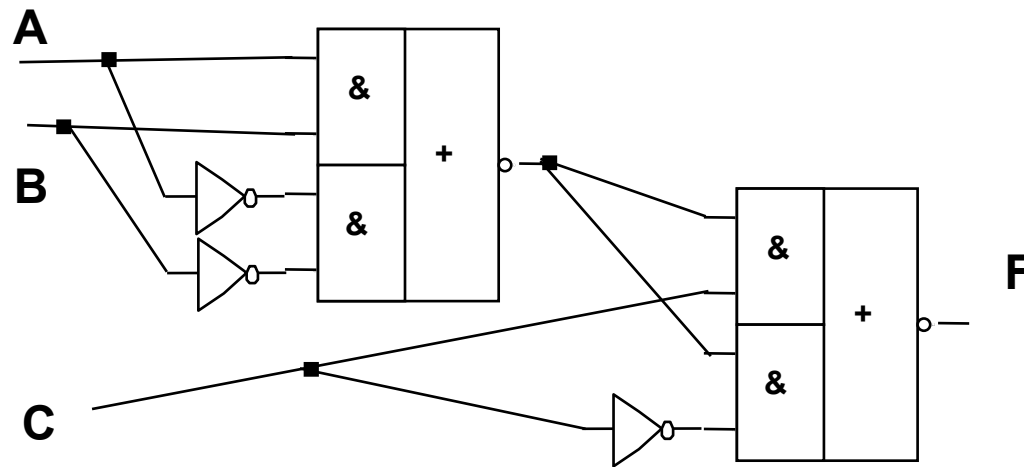
Multi-level netwerken

Vraag 7: Welke realisatie van Y is correct?

$$Y = ACE + ACF + ADE + ADF + BCE + BCF + BDE + BDF$$

- a. $Y = AB(C+D)(D+E)$
- b. $Y = (A+B)(C+D)(E+F)$
- c. $Y = AB + CD + DE$
- d. $Y = (A+B)(C+D+E)$

Vraag 8: Welke expressie berekent dit netwerk?



- a. $F = A \oplus B \oplus C$
b. $F = C$
c. $F = A \oplus B$
d. $F = (A \oplus B)'$

Multilevel netwerken

Vraag 9: Ontwerp een 2-bit opteller m.b.v. Half Adders volgens:

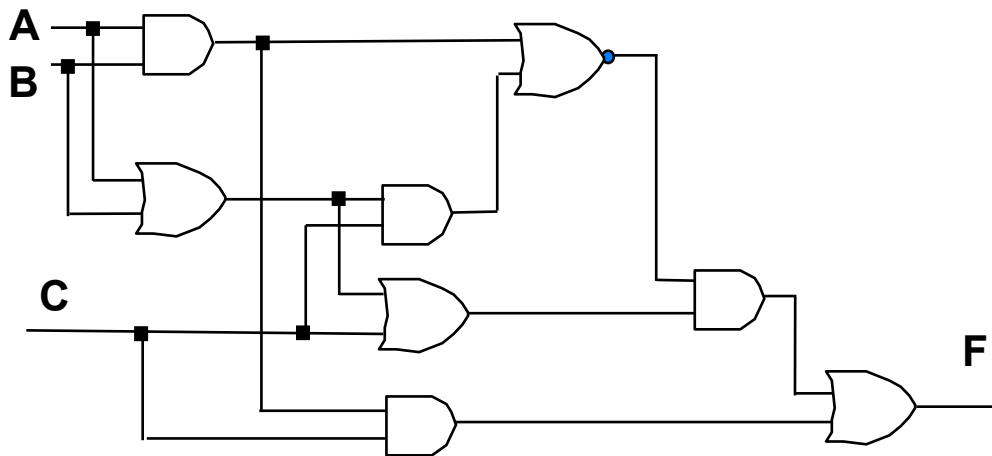
$$\begin{array}{r} a1 \ a0 \\ b1 \ b0 \\ \hline c2 \ c1 \ c0 \end{array} +$$

Hoeveel Half Adders zijn benodigd?

- a. 2
- b. 3
- c. 4
- d. Geen van bovenstaande antwoorden.

Multilevel netwerken

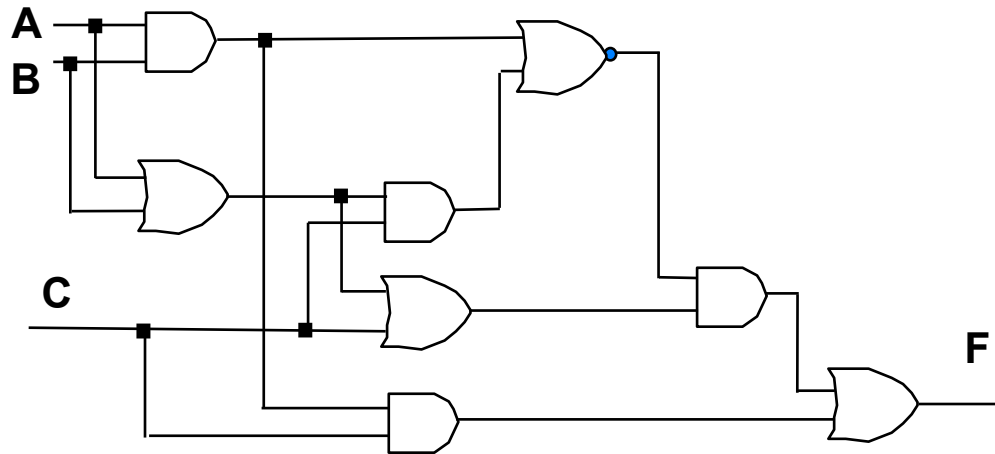
Vraag 10: Onderstaand circuit moet worden gerealiseerd met uitsluitend NANDs met maximale fanin van 4. Hoeveel NANDs zijn er nodig?



- a. 8
- b. 5
- c. 6
- d. 4

Timing

Vraag 11: Gegeven onderstaand circuit. De propagatietijd van een AND en een OR poort zijn respectievelijk 5 ns en 7 ns. Alle ingangen zijn initieel 1. Op een zeker moment wordt A gelijk aan 0. Wat gebeurt er met de uitgang F?



- a. Er gebeurt niets
- b. F verandert van waarde na 24 ns
- c. F verandert van waarde na 17 ns
- d. F verandert van waarde na 19 ns