



# ***Architettura degli elaboratori***

## Lezione 4 - teoria

*Prof.ssa Valentina Ciriani*

Università degli Studi di Milano

[www.di.unimi.it/ciriani](http://www.di.unimi.it/ciriani)



## **Contenuto**

1. Forme canoniche [MKM 2.3]
2. Mappe di Karnaugh [MKM 2.4, 2.5]

-MKM = M. Morris Mano, C.R. Kime, T. Martin, Reti logiche, Pearson

-PH = D.A. Patterson, J.L. Hennessy, Struttura e Progetto dei Calcolatori, Zanichelli



## Forme canoniche

- Ci sono molti modi per rappresentare una funzione booleana in forma algebrica. Le forme canoniche sono:
  - particolari forme algebriche
  - che facilitano la semplificazione delle espressioni
  - e producono spesso circuiti semplici
- Due tipi di forme canoniche:
  1. **SOP** (Sum Of Products) è una somma di prodotti (termini) di letterali Es  $X\bar{Y} + \bar{X} + YZ$
  2. **POS** (Product Of Sums) è un prodotto di somme di letterali. Es  $(X+Y+Z)\bar{Z}(Y+\bar{Z})$

3



## Mintermini e maxtermini

- Si consideri una funzione booleana di n variabili
- Un **mintermine** è un prodotto delle n variabili dove ciascuna variabile appare con o senza negazione
- Un **maxtermine** è una somma delle n variabili dove ciascuna variabile appare con o senza negazione
- Ci sono  $2^n$  possibili mintermini e  $2^n$  possibili maxtermini

Esempio: si consideri una funzione con variabili X Y Z:

$XYZ$   $X\bar{Y}Z$   $\bar{X}YZ$  sono mintermini  
 $X+Y+Z$   $X+\bar{Y}+\bar{Z}$   $X+\bar{Y}+Z$  sono maxtermini

4



## Esempio mintermini

X	Y	Z	Product Term	Symbol	$m_0$	$m_1$	$m_2$	$m_3$	$m_4$	$m_5$	$m_6$	$m_7$
0	0	0	$\bar{X}\bar{Y}\bar{Z}$	$m_0$	1	0	0	0	0	0	0	0
0	0	1	$\bar{X}\bar{Y}Z$	$m_1$	0	1	0	0	0	0	0	0
0	1	0	$\bar{X}YZ$	$m_2$	0	0	1	0	0	0	0	0
0	1	1	$\bar{X}Y\bar{Z}$	$m_3$	0	0	0	1	0	0	0	0
1	0	0	$X\bar{Y}\bar{Z}$	$m_4$	0	0	0	0	1	0	0	0
1	0	1	$X\bar{Y}Z$	$m_5$	0	0	0	0	0	1	0	0
1	1	0	$X\bar{Y}\bar{Z}$	$m_6$	0	0	0	0	0	0	1	0
1	1	1	$XY\bar{Z}$	$m_7$	0	0	0	0	0	0	0	1

5



## Esempio maxtermini

X	Y	Z	Sum Term	Symbol	$M_0$	$M_1$	$M_2$	$M_3$	$M_4$	$M_5$	$M_6$	$M_7$
0	0	0	$X + Y + Z$	$M_0$	0	1	1	1	1	1	1	1
0	0	1	$X + Y + \bar{Z}$	$M_1$	1	0	1	1	1	1	1	1
0	1	0	$X + \bar{Y} + Z$	$M_2$	1	1	0	1	1	1	1	1
0	1	1	$X + \bar{Y} + \bar{Z}$	$M_3$	1	1	1	0	1	1	1	1
1	0	0	$\bar{X} + Y + Z$	$M_4$	1	1	1	1	0	1	1	1
1	0	1	$\bar{X} + Y + \bar{Z}$	$M_5$	1	1	1	1	1	0	1	1
1	1	0	$\bar{X} + \bar{Y} + Z$	$M_6$	1	1	1	1	1	1	0	1
1	1	1	$\bar{X} + \bar{Y} + \bar{Z}$	$M_7$	1	1	1	1	1	1	1	0

Si nota che  $M_i = \bar{m}_i$

6



## Somma di mintermini

- Ogni funzione booleana può essere scritta come somma di mintermini
- Es  $F = \overline{XYZ} + \overline{XY\bar{Z}} + X\bar{Y}\bar{Z} + XYZ = m_0 + m_2 + m_5 + m_7 = \Sigma m(0,2,5,7)$
- Es  $\bar{F} = \overline{XYZ} + \overline{XY\bar{Z}} + X\bar{Y}\bar{Z} + XY\bar{Z} = m_1 + m_3 + m_4 + m_6 = \Sigma m(1,3,4,6)$

(a)	X	Y	Z	F	$\bar{F}$
	0	0	0	1	0
	0	0	1	0	1
	0	1	0	1	0
	0	1	1	0	1
	1	0	0	0	1
	1	0	1	1	0
	1	1	0	0	1
	1	1	1	1	0

7



## Prodotto di maxtermini

- Es  $\bar{F} = m_1 + m_3 + m_4 + m_6 = \Sigma m(1,3,4,6)$
- $F = \overline{m_1 + m_3 + m_4 + m_6} = \overline{\overline{m_1} \cdot \overline{m_3} \cdot \overline{m_4} \cdot \overline{m_6}} = M_1 \cdot M_3 \cdot M_4 \cdot M_6 = \prod M(1,3,4,6)$

(a)	X	Y	Z	F	$\bar{F}$
	0	0	0	1	0
	0	0	1	①	1
	0	1	0	1	0
	0	1	1	①	1
	1	0	0	①	1
	1	0	1	1	0
	1	1	0	①	1
	1	1	1	1	0

8



## Proprietà dei mintermini

- Date  $n$  variabili booleane ci sono  $2^n$  mintermini a cui sono attribuiti i numeri da 0 a  $2^n - 1$
- Qualunque funzione booleana può essere espressa come somma di mintermini
- Il complemento di una funzione può essere espressa come somma dei mintermini che non sono nella funzione stessa
- Una funzione con  $2^n$  mintermini è la funzione che vale sempre 1
- Una funzione che non ha mintermini è la funzione che vale sempre 0

9



## Somma di mintermini

- Se ho una funzione espressa con una forma algebrica posso trasformarla in somma di mintermini scrivendo la sua tabella di verità Es:  $E = \bar{Y} + XZ$
- $E = \bar{X}\bar{Y}\bar{Z} + \bar{X}\bar{Y}\bar{Z} + \bar{X}\bar{Y}\bar{Z} + \bar{X}\bar{Y}\bar{Z} + \bar{X}\bar{Y}Z = m_0 + m_1 + m_2 + m_4 + m_5$

X	Y	Z	E
0	0	0	1
0	0	1	1
0	1	0	1
0	1	1	0
1	0	0	1
1	0	1	1
1	1	0	0
1	1	1	0

10

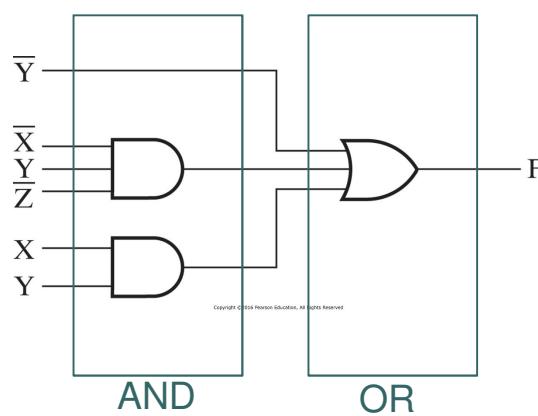
## ● ● ● Somma di prodotti SOP

- La somma di mintermini
  - è una forma canonica
  - è unica (deriva dalla tabella di verità)
  - è una somma di prodotti di letterali (SOP)
  - spesso si può semplificare per ottenere una SOP più compatta (con meno termini o meno letterali)
- Non tutte le somme di prodotti sono somme di mintermini (Esempio: funzione E vista prima)
- Es:  $X\bar{Y} + YZ$  è una SOP ma non è una somma di mintermini

11

## ● ● ● Somma di prodotti SOP

- Le SOP sono dette anche forme a due livelli perché c'è un livello di OR e un livello di AND



12



## Semplificazione

- La complessità di un circuito corrisponde alla complessità dell'espressione algebrica
- La tabella di verità è unica
- Le espressioni corrispondenti possono essere molte:
  - necessità di trovare la migliore
  - decidere quale metrica utilizzare per valutare quale è la migliore (numero prodotti (termini), numero letterali?)
- Esempio:  $H = \bar{A}D + B = \bar{A}\bar{B}D + B$ 
  - La prima: 2 prodotti e 3 letterali
  - La seconda: 2 prodotti e 4 letterali

13



## Semplificazione

Trovare la migliore espressione algebrica per una funzione booleana (rispetto ad una data metrica)

Soluzioni:

1. Semplificare con le equivalenze:
  - non è sempre facile fare una serie di trasformazioni che portino ad una forma più piccola
2. Semplificare con le mappe di Karnaugh (K-mappe):
  - metodo che però può essere usato fino a 4 variabili
  - con più variabili è praticamente inutilizzabile
3. Sintesi logica (algoritmi di minimizzazione)
  - Algoritmi esatti (Quine-McCluskey), lenti ma ottimi
  - Algoritmi euristici, più veloci ma non garantiscono di trovare l'ottimo

14



## Mappe di Karnaugh

Mappa di Karnaugh della funzione f:

- è una matrice le cui celle rappresentano i mintermini di f
- è equivalente ad una tabella di verità
- è quindi una rappresentazione unica

15



## Mappe di Karnaugh: proprietà

Le mappe di Karnaugh si basano sulla proprietà che

- celle vicine corrispondono a mintermini che hanno un solo letterale diverso
- Esempio:  $\bar{A}BCD$  e  $A\bar{B}CD$  sono in celle vicine
- Due mintermini in celle vicine si possono unire in un solo prodotto (che contiene solo i letterali uguali)
- Esempio  

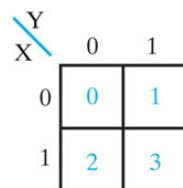
$$\begin{aligned} & \bar{A}BCD + A\bar{B}CD \\ &= (\bar{A}+A)BCD \quad [\text{distributiva}] \\ &= 1BCD \quad [\text{complementazione}] \\ &= BCD \quad [\text{elemento neutro}] \end{aligned}$$

16

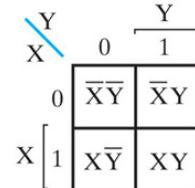


## K-Mappe a 2 variabili

X	Y	F
0	0	0
0	1	1
1	0	2
1	1	3



(a)



(b)

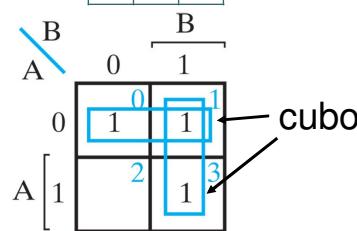
$$\bar{X}Y + X\bar{Y} = Y$$

17



## Esempio K-mappa a 2 variabili

A	B	F <sub>a</sub>
0	0	1
0	1	1
1	0	0
1	1	1



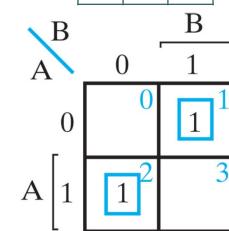
(a)

$$F_a = \bar{A}\bar{B} + \bar{A}B + AB + A\bar{B}$$

Copyright ©2016 Pearson Education, All Rights Reserved

18

A	B	F <sub>b</sub>
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	0

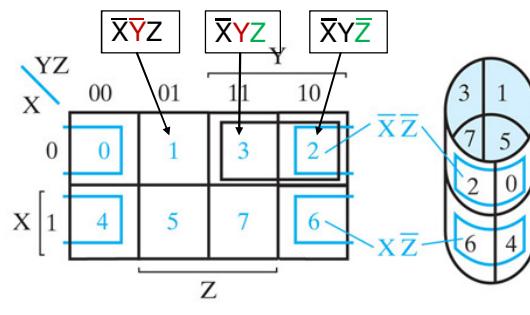


(b)

$$F_b = \bar{A}B + A\bar{B}$$

## K-Mappe a 3 variabili

X	Y	Z	F
0	0	0	0
0	0	1	1
0	1	0	2
0	1	1	3
1	0	0	4
1	0	1	5
1	1	0	6
1	1	1	7



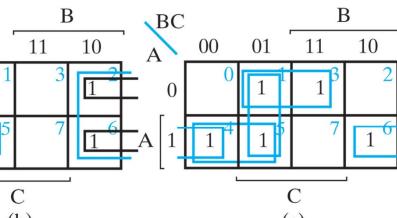
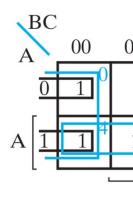
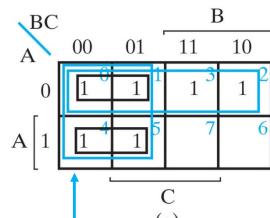
19

## Esempio K-mappa a 3 variabili

A	B	C	F <sub>a</sub>
0	0	0	1
0	0	1	1
0	1	0	1
0	1	1	1
1	0	0	1
1	0	1	1
1	1	0	0
1	1	1	0

A	B	C	F <sub>b</sub>
0	0	0	1
0	0	1	0
0	1	0	1
0	1	1	0
1	0	0	1
1	0	1	1
1	1	0	1
1	1	1	0

A	B	C	F <sub>c</sub>
0	0	0	0
0	0	1	1
0	1	0	0
0	1	1	1
1	0	0	1
1	0	1	1
1	1	0	1
1	1	1	0

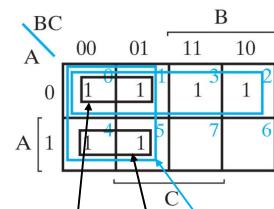


$$\bar{A}\bar{B} + \bar{A}\bar{B} = \bar{B}$$

20

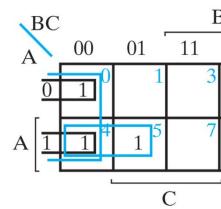
Copyright ©2016 Pearson Education, All Rights Reserved

## Esempio K-mappa a 3 variabili



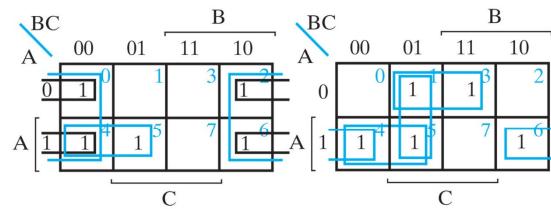
$$\bar{A}\bar{B} + A\bar{B} = \bar{B}$$

$$F_a = \bar{A} + \bar{B}$$



$$\bar{A}\bar{C} + A\bar{C} = \bar{C}$$

$$F_b = \bar{C} + A\bar{B}$$



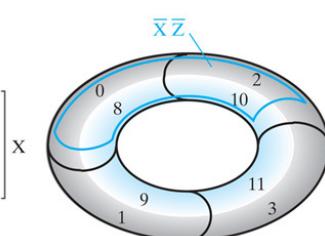
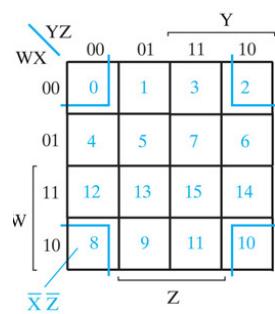
$$\begin{aligned} F_c &= \bar{A}C + A\bar{C} + \\ &\quad A\bar{B} + \bar{B}C \\ &= \bar{A}C + A\bar{C} + \\ &\quad AB \\ &= \bar{A}C + A\bar{C} + \\ &\quad BC \end{aligned}$$

21

## K-Mappe a 4 variabili

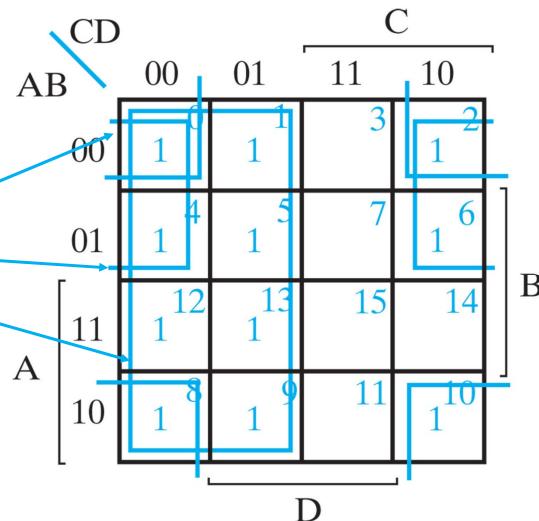
W	X	Y	Z	F
0	0	0	0	0
0	0	0	1	1
0	0	1	0	2
0	0	1	1	3
0	1	0	0	4
0	1	0	1	5
0	1	1	0	6
0	1	1	1	7
1	0	0	0	8
1	0	0	1	9
1	0	1	0	10
1	0	1	1	11
1	1	0	0	12
1	1	0	1	13
1	1	1	0	14
1	1	1	1	15

22



## Esempio K-Mappe a 4 variabili

$F(A,B,C,D) =$   
 $\Sigma m(0,1,2,4,5,6,8,$   
 $9,10,12,13)$   
 $= \bar{C} + \bar{A}\bar{D} + \bar{B}\bar{D}$



23

Copyright ©2016 Pearson Education, All Rights Reserved

## Esercizi da fare a casa 1

1. Costruire una SOP, una POS e la K-mappa per le funzioni:
  1.  $F = \overline{XY} + \bar{Z}$
  2.  $F = X(Y + \bar{Z})$
2. Convertire le seguenti espressioni in SOP e POS:
  1.  $A(\bar{B}C + B) + \bar{B}$
  2.  $B\bar{A} + C$

24



## Esercizi da fare a casa 2

3. Data le seguente tabella di verità scrivere la K-mappa e le due forme canoniche (somma di mintermini e prodotto di maxtermini)

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

25



## Esercizi da fare a casa 3

4. Scrivere la K-mappa per la funzione  $F(A,B,C)=\sum m(0,1,4,5,7)$  e individuare i cubi nella mappa
5. Scrivere la K-mappa per la funzione  $F(A,B,C,D)=\sum m(0,3,4,5,7,8,9,10,13,15)$  e individuare i cubi nella mappa
6. Scrivere la K-mappa per la funzione  $F(A,B,C,D)=\sum m(1,2,3,4,9,11,12,15)$  e individuare i cubi nella mappa

26



# Architettura degli elaboratori

## Lezione 4 - esercizi

Prof.ssa Valentina Ciriani

Università degli Studi di Milano

[www.di.unimi.it/ciriani](http://www.di.unimi.it/ciriani)



### Esercizio 1.1

Costruire la tabella di verità e il circuito logico per la funzione:

$$F = \overline{XY} + \bar{Z}$$

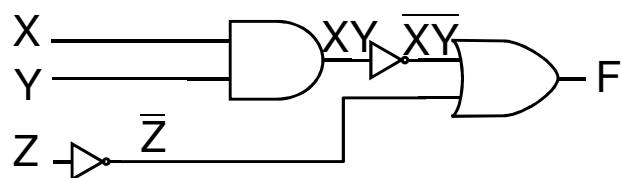
X	Y	Z	XY	$\overline{XY}$	$\bar{Z}$	$\overline{XY} + \bar{Z}$
0	0	0	0	1	1	1
0	0	1	0	1	0	1
0	1	0	0	1	1	1
0	1	1	0	1	0	1
1	0	0	0	1	1	1
1	0	1	0	1	0	1
1	1	0	1	0	1	1
1	1	1	1	0	0	0



## Esercizio 1.1

Costruire la tabella di verità e il circuito logico per la funzione:

$$F = \overline{XY} + \bar{Z}$$



29



## Esercizio 1.2

Costruire la tabella di verità e il circuito logico per la funzione:

$$F = X(Y + \bar{Z})$$

X	Y	Z	$\bar{Z}$	$Y\bar{Z}$	$X(Y\bar{Z})$
0	0	0	1	1	0
0	0	1	0	0	0
0	1	0	1	1	0
0	1	1	0	1	0
1	0	0	1	1	1
1	0	1	0	0	0
1	1	0	1	1	1
1	1	1	0	1	1

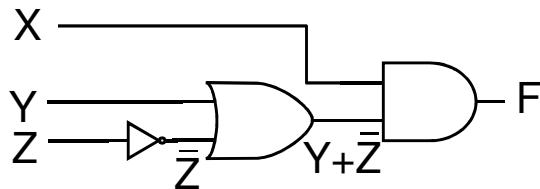
30



## Esercizio 1.2

Costruire la tabella di verità e il circuito logico per la funzione:

$$F = X(Y + \bar{Z})$$



31



## Esercizio 2.1

Semplificare la seguente espressione booleana al minimo numero di letterali

$$\bar{A}\bar{C} + \bar{A}BC + \bar{B}C$$

$$= \bar{A}\bar{C} + C(\bar{A}B + \bar{B}) = \quad [\text{distributiva}]$$

$$= \bar{A}\bar{C} + C(\bar{A} + \bar{B})(B + \bar{B}) = \quad [\text{distributiva } x\bar{y} + z = (x+z)(y+\bar{z})]$$

$$= \bar{A}\bar{C} + C(\bar{A} + \bar{B})1 = \quad [\text{complementaz.}]$$

$$= \bar{A}\bar{C} + C(\bar{A} + \bar{B}) = \quad [\text{elem. neutro}]$$

$$= \bar{A}\bar{C} + \bar{A}C + \bar{B}C = \quad [\text{distributiva}]$$

$$= \bar{A}(\bar{C} + C) + \bar{B}C = \quad [\text{distributiva}]$$

$$= \bar{A}1 + \bar{B}C = \quad [\text{complementaz.}]$$

$$= \bar{A} + \bar{B}C = \quad [\text{elem. neutro}]$$

32



## Esercizio 2.1

Altra soluzione

$$\begin{aligned}
 & \overline{AC} + \overline{ABC} + \overline{BC} \\
 &= \overline{AC} + \overline{ABC} + \overline{BC} + \overline{BC} = && [\text{idempotenza}] \\
 &= \overline{AC} + \overline{ABC} + 1\overline{BC} + \overline{BC} = && [\text{elem. neutro}] \\
 &= \overline{AC} + \overline{ABC} + (\overline{A}+A)\overline{BC} + \overline{BC} = && [\text{inverso}] \\
 &= \overline{AC} + \overline{ABC} + \overline{ABC} + \overline{ABC} + \overline{BC} = && [\text{distributiva}] \\
 &= \overline{AC} + \overline{AC}(B+\overline{B}) + \overline{ABC} + \overline{BC} = && [\text{distributiva}] \\
 &= \overline{AC} + \overline{AC} + \overline{ABC} + \overline{BC} = && [\text{inverso.}] \\
 &= \overline{AC} + \overline{AC} + A\overline{BC} + \overline{BC} = && [\text{elem. neutro}] \\
 &= \overline{A}(\overline{C} + C) + A\overline{BC} + \overline{BC} = && [\text{distributiva}] \\
 &= \overline{A}1 + A\overline{BC} + \overline{BC} = && [\text{inverso}] \\
 &= \overline{A} + ABC + BC = && [\text{elem. neutro}] \\
 &= \overline{A} + A\overline{BC} + \overline{BC}1 = && [\text{elem. neutro}] \\
 &= \overline{A} + \overline{BC}(A+1) = && [\text{distributiva}] \\
 &= \overline{A} + \overline{BC}1 = && [\text{elem. nullo}] \\
 &\xrightarrow{35} \overline{A} + \overline{BC} && [\text{elem. neutro}]
 \end{aligned}$$



## Esercizio 2.2

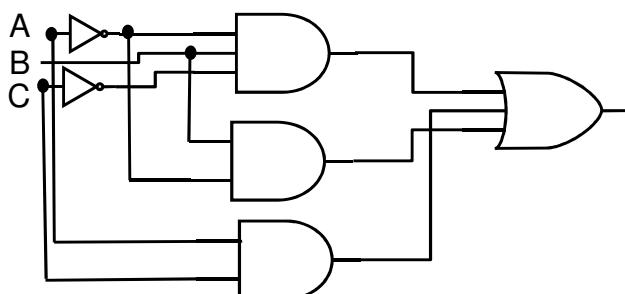
Semplificare la seguente espressione booleana

$$\begin{aligned}
 & (\overline{A} + B + C) \cdot \overline{ABC} \\
 &= \overline{ABC} \cdot \overline{ABC} && [\text{De Morgan}] \\
 &= \overline{ABC} \cdot (\overline{A} + \overline{B} + \overline{C}) && [\text{De Morgan}] \\
 &= \overline{ABC} && [\text{assorbimento}]
 \end{aligned}$$



## Esercizio 3.1

Disegnare il circuito logico per le seguenti espressioni booleane. Il diagramma deve corrispondere esattamente all'equazione assumendo che i complementi degli ingressi non siano disponibili:  $\overline{ABC} + \overline{BA} + AC$

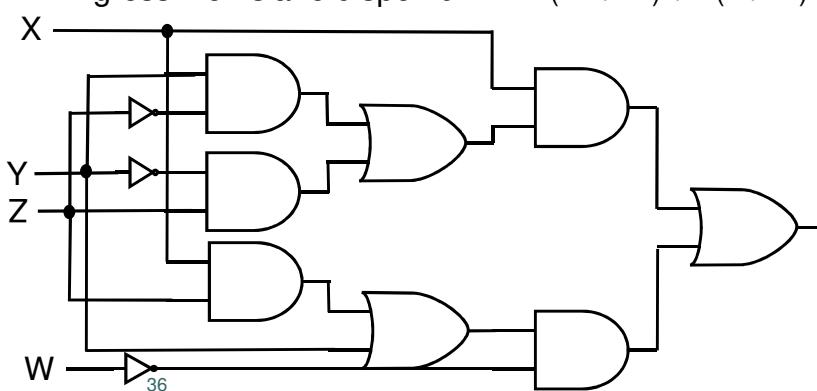


35



## Esercizio 3.2

Disegnare il circuito logico per le seguenti espressioni booleane. Il diagramma deve corrispondere esattamente all'equazione assumendo che i complementi degli ingressi non siano disponibili:  $X(Y\bar{Z} + \bar{Y}Z) + \overline{W}(Y+XZ)$



36



## Esercizio 4.1

Scrivere la tabella di verità e il circuito logico per  
 $A(\bar{B}C + B) + \bar{B}$

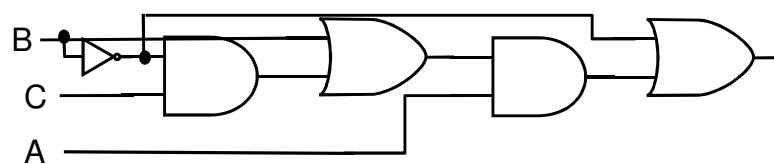
A	B	C	$\bar{B}$	$\bar{B}C$	$\bar{B}C+B$	$A(\bar{B}C+B)$	$A(\bar{B}C+B)+\bar{B}$
0	0	0	1	0	0	0	1
0	0	1	1	1	1	0	1
0	1	0	0	0	1	0	0
0	1	1	0	0	1	0	0
1	0	0	1	0	0	0	1
1	0	1	1	1	1	1	1
1	1	0	0	0	1	1	1
1	1	1	0	0	1	1	1

37



## Esercizio 4.1

$$A(\bar{B}C + B) + \bar{B}$$



38



## Esercizio 4.2

Scrivere la tabella di verità e il circuito logico per  $B\bar{A} + C$

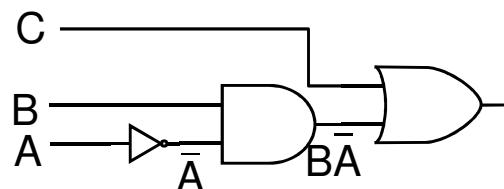
A	B	C	$\bar{A}$	$B\bar{A}$	$B\bar{A}+C$
0	0	0	1	0	0
0	0	1	1	0	1
0	1	0	1	1	1
0	1	1	1	1	1
1	0	0	0	0	0
1	0	1	0	0	1
1	1	0	0	0	0
1	1	1	0	0	1

39



## Esercizio 4.2

$$B\bar{A} + C$$



40