



Architettura degli elaboratori

Lezione 4 - teoria

Prof.ssa Valentina Ciriani

Università degli Studi di Milano

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 $X Y Z$:

$XYZ \quad X\bar{Y}Z \quad \bar{X}Y\bar{Z}$ sono mintermini

$X+Y+Z \quad X+\bar{Y}+\bar{Z} \quad X+\bar{Y}+Z$ sono maxtermini

4



Esempio mintermini

X	Y	Z	Product		m_0	m_1	m_2	m_3	m_4	m_5	m_6	m_7
			Term	Symbol								
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	$\bar{X}Y\bar{Z}$	m_2	0	0	1	0	0	0	0	0
0	1	1	$\bar{X}YZ$	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	$XY\bar{Z}$	m_6	0	0	0	0	0	0	1	0
1	1	1	XYZ	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 $F = \overline{X}YZ + \overline{X}Y\overline{Z} + X\overline{Y}Z + XYZ = m_0 + m_2 + m_5 + m_7 = \Sigma m(0,2,5,7)$
- Es $\overline{F} = \overline{X}\overline{Y}Z + \overline{X}YZ + X\overline{Y}\overline{Z} + XY\overline{Z} = m_1 + m_3 + m_4 + m_6 = \Sigma m(1,3,4,6)$

(a) X	Y	Z	F	\overline{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 $\overline{F} = m_1 + m_3 + m_4 + m_6 = \Sigma m(1,3,4,6)$
- $F = \overline{m_1 + m_3 + m_4 + m_6} = \overline{m_1} \cdot \overline{m_3} \cdot \overline{m_4} \cdot \overline{m_6} = M_1 \cdot M_3 \cdot M_4 \cdot M_6 = \Pi M(1,3,4,6)$

(a) X	Y	Z	F	\overline{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

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: $E = \overline{Y} + X\overline{Z}$
- $E = \overline{X}\overline{Y}\overline{Z} + \overline{X}\overline{Y}Z + \overline{X}Y\overline{Z} + X\overline{Y}\overline{Z} + X\overline{Y}Z = m_0 + m_1 + m_2 + m_4 + m_5$

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

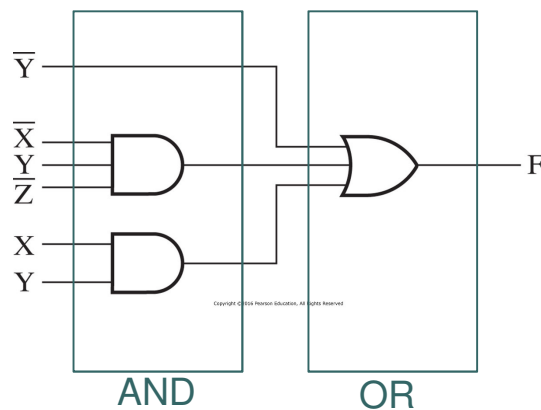
- La somma di mintermini
 - è una forma canonica
 - è unica (deriva dalla tabella di verità)
 - è una somma di prodotti di letterali (SOP)
 - spesso si può semplificare per ottenere una SOP più compatta (con meno termini o meno letterali)
- Non tutte le somme di prodotti sono somme di mintermini (Esempio: 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 $ABCD$ sono in celle vicine
- Due mintermini in celle vicine si possono unire in un solo prodotto (che contiene solo i letterali uguali)
- Esempio

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

16



K-Mappe a 2 variabili

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

Y \ X	0	1
	0	1
0	0	1
1	2	3

(a)

Y \ X	0	1
	$\overline{X}\overline{Y}$	$\overline{X}Y$
0	$\overline{X}\overline{Y}$	$\overline{X}Y$
1	$X\overline{Y}$	XY

(b)

$$\overline{X}Y + XY = Y$$

17



Esempio K-mappa a 2 variabili

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

B \ A	0	1
	0	1
0	1	1
1	2	3

(a)

Copyright ©2016 Pearson Education, All Rights Reserved

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

18

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

B \ A	0	1
	0	1
0	0	1
1	2	3

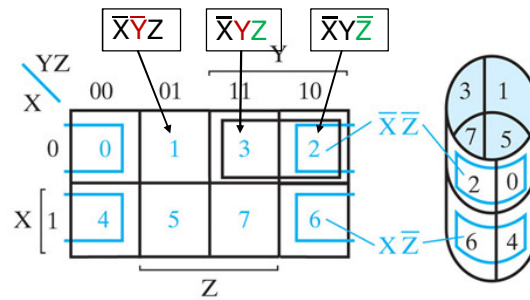
(b)

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



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

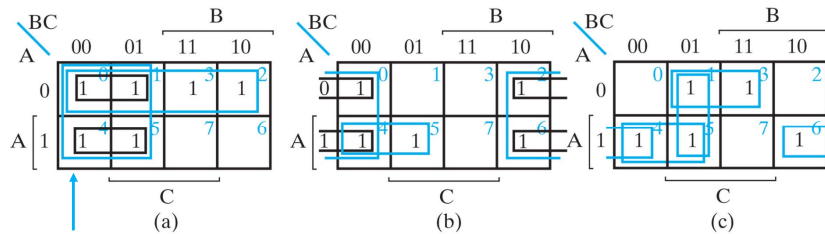


Esempio K-mappa a 3 variabili

A	B	C	F _a
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 _b
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

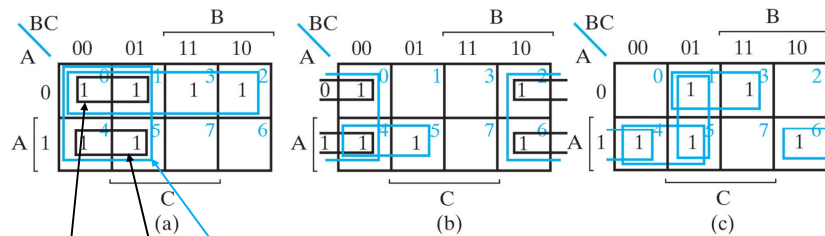
A	B	C	F _c
0	0	0	0
0	0	1	1
0	1	0	0
0	1	1	1
1	0	0	1
1	0	1	1
1	1	0	1
1	1	1	0



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

20

Esempio K-mappa a 3 variabili



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

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

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

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

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

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

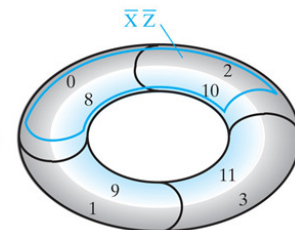
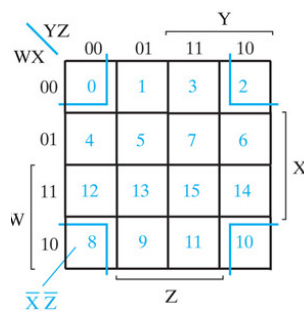
$$= \bar{A}\bar{C} + A\bar{C} + \bar{B}C$$

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

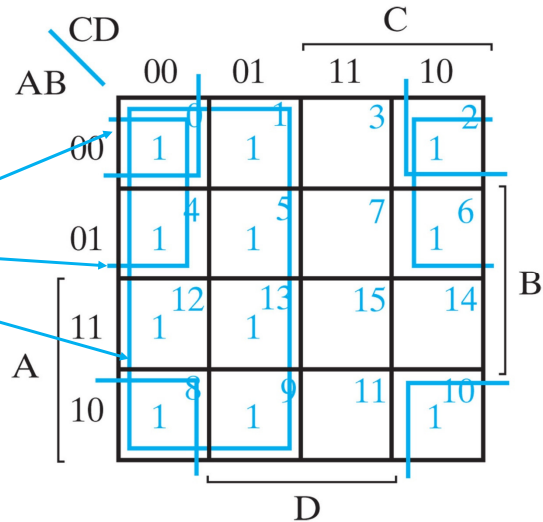


Esempio K-Mappe a 4 variabili

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

$$\Sigma m(0,1,2,4,5,6,8,9,10,12,13)$$

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



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

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



Esercizio 1.1

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

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

X	Y	Z	XY	\overline{XY}	\overline{Z}	$\overline{XY+Z}$
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

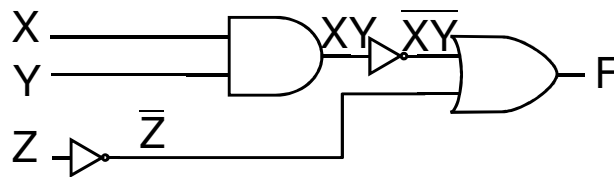
28



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

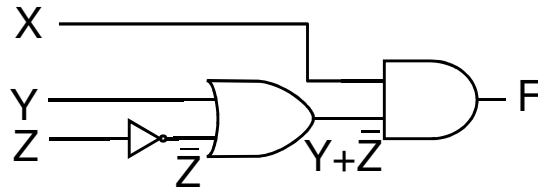
30



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

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

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

[distributiva]

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

[distributiva $XY + Z = (X + Z)(Y + Z)$]

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

[complementaz.]

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

[elem. neutro]

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

[distributiva]

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

[distributiva]

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

[complementaz.]

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

[elem. neutro]

32



Esercizio 2.1

Altra soluzione

$$\begin{aligned}
 & \overline{A}\overline{C} + \overline{A}BC + \overline{B}C \\
 &= \overline{A}\overline{C} + \overline{A}BC + \overline{B}C + \overline{B}C = & [\text{idempotenza}] \\
 &= \overline{A}\overline{C} + \overline{A}BC + 1\overline{B}C + \overline{B}C = & [\text{elem. neutro}] \\
 &= \overline{A}\overline{C} + \overline{A}BC + (\overline{A}+A)\overline{B}C + \overline{B}C = & [\text{inverso}] \\
 &= \overline{A}\overline{C} + \overline{A}BC + \overline{A}\overline{B}C + A\overline{B}C + \overline{B}C = & [\text{distributiva}] \\
 &= \overline{A}\overline{C} + \overline{A}C(\overline{B}+B) + A\overline{B}C + \overline{B}C = & [\text{distributiva}] \\
 &= \overline{A}\overline{C} + \overline{A}C1 + A\overline{B}C + \overline{B}C = & [\text{inverso.}] \\
 &= \overline{A}\overline{C} + \overline{A}C + A\overline{B}C + \overline{B}C = & [\text{elem. neutro}] \\
 &= \overline{A}(\overline{C}+C) + A\overline{B}C + \overline{B}C = & [\text{distributiva}] \\
 &= \overline{A}1 + A\overline{B}C + \overline{B}C = & [\text{inverso}] \\
 &= \overline{A} + A\overline{B}C + \overline{B}C = & [\text{elem. neutro}] \\
 &= \overline{A} + A\overline{B}C + \overline{B}C1 = & [\text{elem. neutro}] \\
 &= \overline{A} + \overline{B}C(A+1) = & [\text{distributiva}] \\
 &= \overline{A} + \overline{B}C1 = & [\text{elem. nullo}] \\
 &= \overline{A} + \overline{B}C & [\text{elem. neutro}]
 \end{aligned}$$



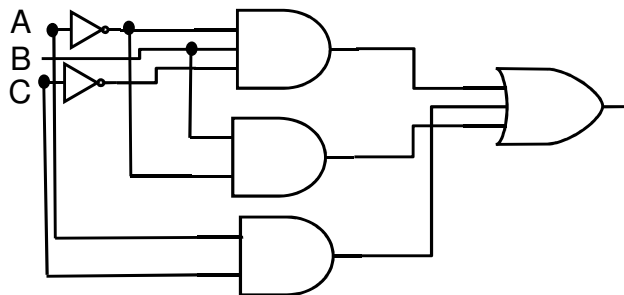
Esercizio 2.2

Semplificare la seguente espressione booleana

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

Esercizio 3.1

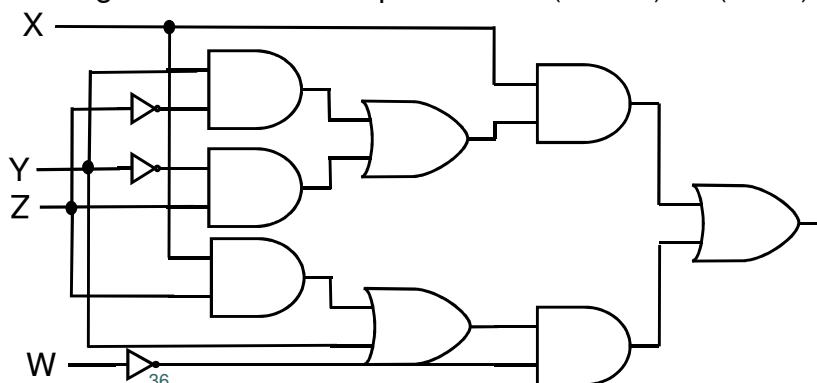
Disegnare il circuito logico per le seguenti espressioni booleane. Il diagramma deve corrispondere esattamente all'equazione assumendo che i complementi degli ingressi non siano disponibili: $\bar{A}\bar{B}C + B\bar{A} + AC$



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: $X(Y\bar{Z} + \bar{Y}Z) + \bar{W}(Y + XZ)$



36

Esercizio 4.1

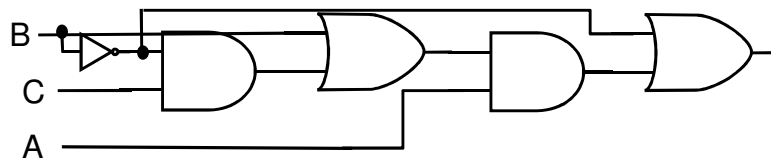
Scrivere la tabella di verità e il circuito logico per $A(\overline{B}C + B) + \overline{B}$

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

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



38



Esercizio 4.2

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

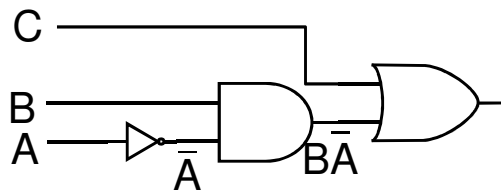
A	B	C	\overline{A}	$\overline{B}A$	$\overline{B}A + C$
0	0	0	1	0	0
0	0	1	1	0	1
0	1	0	1	1	1
0	1	1	1	1	1
1	0	0	0	0	0
1	0	1	0	0	1
1	1	0	0	0	0
1	1	1	0	0	1

39



Esercizio 4.2

$\overline{B}A + C$



40