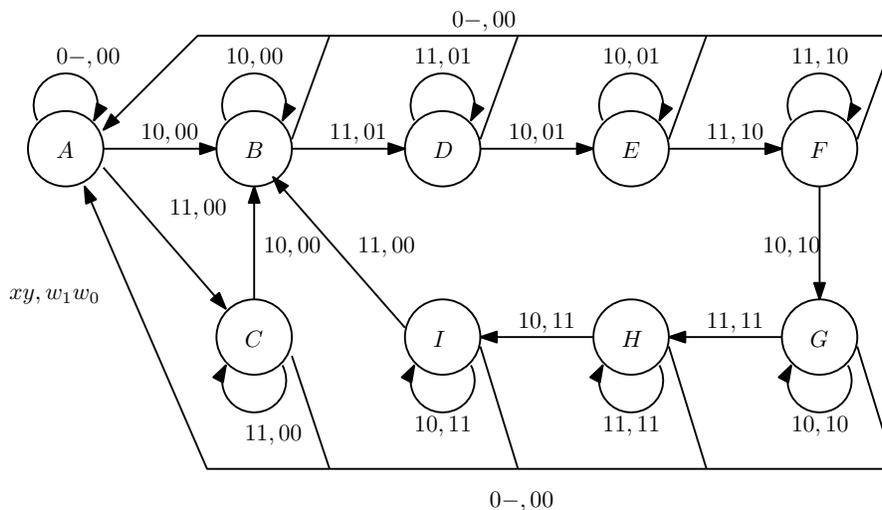


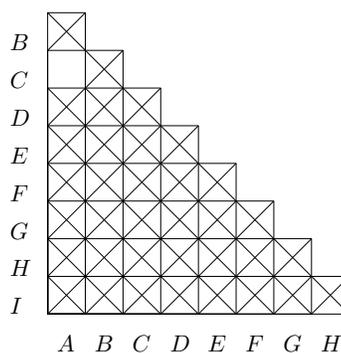
## Compito di analisi e sintesi dei circuiti digitali/reti logiche

**Es. 1** Una rete sequenziale sincrona (Mealy) ha due ingressi  $xy$  e due uscite  $w_1w_0$ . Quando  $x$  si porta a 1, il compito della rete diventa contare il numero di transizioni  $0 \rightarrow 1$  ( $y_{k-1}y_k = 01$ ) in modulo 4. La codifica binaria di tale conteggio viene riportata sulle uscite (ove  $w_1$  é il bit di maggior peso). Quando  $x = 0$ , le uscite hanno il valore 00 indipendentemente da  $y$ .

Si tracci il diagramma di transizione dello stato (pt. 8). Si traccino la tabella di transizione dello stato e la tabella triangolare (indicando tutte le implicazioni) individuando le coppie di stati indistinguibili (pt. 3). Si tracci il grafo delle equivalenze, si individuino le classi massime di indistinguibilità e si tracci la tabella di transizione dello stato dell'automa minimo (pt. 3).



state	xy			
	00	01	11	10
A	A, 00	A, 00	C, 00	B, 00
B	A, 00	A, 00	D, 01	B, 00
C	A, 00	A, 00	C, 00	B, 00
D	A, 00	A, 00	D, 01	E, 01
E	A, 00	A, 00	F, 10	E, 01
F	A, 00	A, 00	F, 10	G, 10
G	A, 00	A, 00	H, 11	G, 10
H	A, 00	A, 00	H, 11	I, 11
I	A, 00	A, 00	B, 00	I, 11



classi di indistinguibilità  $\alpha = \{A, C\}$

state	xy			
	00	01	11	10
$\alpha$	$\alpha$ , 00	$\alpha$ , 00	$\alpha$ , 00	B, 00
B	$\alpha$ , 00	$\alpha$ , 00	D, 01	B, 00
D	$\alpha$ , 00	$\alpha$ , 00	D, 01	E, 01
E	$\alpha$ , 00	$\alpha$ , 00	F, 10	E, 01
F	$\alpha$ , 00	$\alpha$ , 00	F, 10	G, 10
G	$\alpha$ , 00	$\alpha$ , 00	H, 11	G, 10
H	$\alpha$ , 00	$\alpha$ , 00	H, 11	I, 11
I	$\alpha$ , 00	$\alpha$ , 00	B, 00	I, 11

**Es. 2** Si consideri la seguente funzione non completamente specificata di 4 variabili ( $a, b, c, d$ , ove, nella valutazione dei cubi,  $a$  é il bit di maggior peso):

$$g_{ON} = \sum\{1, 4, 5, 7, 10, 11\} \quad g_{DC} = \sum\{14, 15\}$$

Si calcolino gli implicanti primi di tale funzione con Quine-McCluskey e si determini una copertura di costo minimo utilizzando il metodo di Petrick indicando poi la risultante espressione di  $g$  (pt. 7.0).

$i$	$abcd$	$i$	$abcd$		$i$	$abcd$
1	0001 *	1,5	0-01	$P_0$		
4	0100 *	4,5	010-	$P_1$		
5	0101 *	5,7	01-1	$P_2$		
10	1010 *	10,11	101-	*		
7	0111 *	10,14	1-10	*	$i$	$abcd$
11	1011 *	7,15	-111	$P_3$	10,11,14,15	1-1- $P_4$
14	1110 *	11,15	1-11	*		
15	1111 *	14,15	111-	*		

	1	4	5	7	10	11
$P_0$	x		x			
$P_1$		x	x			
$P_2$			x	x		
$P_3$				x		
$P_4$					x	x

$$\Phi = S_0 S_1 (S_0 + S_1 + S_2)(S_2 + S_3) S_4 = S_0 S_1 (S_2 + S_3) S_4$$

$$\Phi = S_0 S_1 S_2 S_4 + S_0 S_1 S_3 S_4$$

le coperture minime possibili sono 2:

$g = a'c'd + a'bc' + a'bd + ac$  o  $g = a'c'd + a'bc' + bcd + ac$  entrambe con costo  $C = 4$  e  $l = 11$

**Es. 3** Si consideri la seguente rete multilivello:

$$p = a'de' + e$$

$$q = de + b$$

$$r = abce' + p$$

$$s = acde' + qc + a'b'e + a'bc'e$$

si applichino nell'ordine le seguenti trasformazioni: 1) *eliminate*  $p$  e  $q$ ; 2) *simplify*  $r$  e  $s$ ; e si valuti il numero di letterali dopo ciascuna di esse. Si esegua una *decompose* di  $r$  e  $s$  rispetto ad  $a$  generando nuovi nodi nel circuito. Nel caso lo si ritenga conveniente si applichi alla rete una o piú *substitute* (pt. 6.0).

1) *eliminate*

$$r = abce' + a'de' + e$$

$$s = acde' + cde + bc + a'b'e + a'bc'e$$

$$lits = 24$$

2) *simplify*

$$r = abce' + a'de' + e$$

$$\text{semplificazione } a'de' + e = a'd + e$$

$$r = abce' + a'd + e \text{ semplificazione } abce' + e = abc + e$$

$$r = abc + a'd + e$$

$$s = acde' + cde + bc + a'b'e + a'bc'e$$

$$\text{distributiva } bc + a'bc'e = b(c + a'c'e)$$

$$s = acde' + cde + b(c + a'c'e) + a'b'e$$

$$\text{semplificazione } c + a'c'e = c + a'e$$

$$s = acde' + cde + b(c + a'e) + a'b'e$$

$$\text{distributiva } acde' + cde = cd(ae' + e)$$

$$\begin{aligned}
s &= cd(ae' + e) + b(c + a'e) + a'b'e && \text{semplificazione } ae' + e = a + e \\
s &= cd(a + e) + b(c + a'e) + a'b'e && \text{distributiva} \\
s &= acd + cde + bc + a'be + a'b'e && \text{distributiva } a'be + a'b'e = a'e(b + b') \\
s &= acd + cde + bc + a'e(b + b') && \text{complemento e el. neutro } a'e(b + b') = a'e \\
s &= acd + cde + bc + a'e && \text{consenso } acd + a'e + cde = acd + a'e \\
s &= acd + a'e + bc
\end{aligned}$$

*lits* = 13

3) *decomp* (rispetto ad  $a$ )

$$r = r|_{a=0}a' + r|_{a=1}a \text{ ove } r|_{a=0} = d + e \text{ e } r|_{a=1} = bc + e$$

$$s = s|_{a=0}a' + s|_{a=1}a \text{ ove } s|_{a=0} = bc + e \text{ e } s|_{a=1} = cd + bc$$

4) *substitute/extract*

risultando  $r|_{a=1} = s|_{a=0} = t$  conviene fare una *substitute*

$$r = ua' + ta$$

$$u = d + e$$

$$t = bc + ecb$$

$$s = ta' + va$$

$$v = cd + bc$$

*lits* = 17 (l'operazione ha portato a un incremento di costo, la sua utilità potrebbe manifestarsi se  $u$  e  $v$  risultassero utili in ulteriori operazioni di *substitute* o *extract*).

**Es. 4** Si consideri la seguente espressione  $y = ab + a'c + bc + de + d'f + aef$ . La si semplifichi utilizzando (eventualmente più volte) la proprietà del consenso (pt. 5.0).

$$\begin{aligned}
y &= ab + a'c + bc + de + d'f + aef && \text{consenso } ab + a'c + bc = ab + a'c \\
y &= ab + a'c + de + d'f + aef && \text{consenso } de + d'f = de + d'f + ef \\
y &= ab + a'c + de + d'f + ef + aef && \text{assorbimento } ef + aef = ef \\
y &= ab + a'c + de + d'f + ef && \text{consenso } de + d'f + ef = de + d'f \\
y &= ab + a'c + de + d'f
\end{aligned}$$

**Es. X:** il presente esercizio può sostituire uno qualsiasi dei precedenti, che deve essere indicato qui \_\_\_\_\_. I punteggi dei due esercizi non sono cumulabili.

Si consideri l'espressione aritmetica  $w = (1-a)*c + (1-a)*b + b*c - 2*(1-a)*b*c$  (dove  $*$  e  $+/-$  sono operatori aritmetici e  $a, b, c$  sono variabili binarie) la si analizzi per ogni configurazione di  $a, b, c$  e si determini la funzione binaria corrispondente riportandola su mappa di Karnaugh (pt. 1.0). Si descriva sinteticamente l'approccio utilizzato per usare operatori aritmetici invece di quelli booleani (pt. 1.0). Si consideri poi la funzione binaria definita sullo stesso supporto  $f = \sum 1, 2, 4, 5, 6, 7$  la si riporti su mappa di Karnaugh e si determinino gli implicanti primi (pt. 1.0). Sulla scorta dell'esempio precedente si provi a determinare un'espressione aritmetica per  $f$  (pt. 3.0).

$$w = (1 - a) * b + (1 - a) * c + b * c - 2 * (1 - a) * b * c$$

valutando l'espressione per ogni configurazione di  $a, b, c$ , si ottiene

		$bc$			
		00	01	11	10
$a$	0	0	1	1	1
	1	0	0	1	0

espressione equivalente nell'algebra di commutazione

$$w = a'b + a'c + bc$$

é evidente che c'e' una corrispondenza fra i prodotti aritmetici e gli implicanti dell'algebra di commutazione, ad esempio  $(1 - a) * b \simeq a'b$ .

$-2 * (1 - a) * b * c$  serve per evitare che ove i prodotti aritmetici si sovrappongono si abbia il valore 3

$$w = (1 - a) * b + (1 - a) * c + b * c - 2 * (1 - a) * b * c$$

$\swarrow$                        $\downarrow$                        $\swarrow$                        $\searrow$   
 $\begin{matrix} 0011 & \longrightarrow & 0121 & \longrightarrow & 0131 & \longrightarrow & 0111 \\ 0000 & & 0000 & & 0010 & & 0010 \end{matrix}$

Per esprimere  $\sum 1, 2, 4, 5, 6, 7$  come un'espressione aritmetica, si riporta tale funzione su mappa di Karnaugh. poi si determina un'espressione SP traducendola in un'espressione aritmetica aggiungendo eventuali prodotti per normalizzare il risultato a 1

		$bc$			
		00	01	11	10
$a$	0	0	1	0	1
	1	1	1	1	1

$$w = a'c + a'b + a$$

ragionando sulla base dell'esempio precedente, si avrebbe  $w = (1 - b) * c + b * (1 - c) + a - a * (1 - b) * c - a * b * (1 - c)$