

Sintesi di circuiti notevoli: addizionatore, comparatore, sottrattore e complementatore

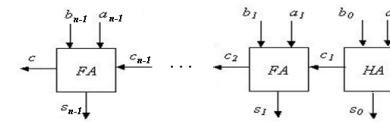
Prof. Daniele Gorla

Sommatore Parallelo a n bit

Specifica: un sommatore binario realizza la somma aritmetica fra due stringhe di n bit $A = a_{n-1}...a_0$ e $B = b_{n-1}...b_0$, viste come numeri naturali.

Idea: effettuare la somma come siamo abituati

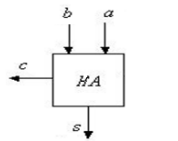
- somma i bit meno significativi a_0 e b_0 ;
- questo genera il bit meno significativo del risultato s_0 ed un eventuale riporto c_1 ;
- procedi a sommare a_1 , b_1 e c_1 ; questo genera s_1 e c_2 ;
- ...e così via fino ai bit più significativi;
- se l'ultima somma genera un riporto c , allora c è overflow.



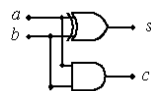
2

Sintesi della cella elementare HA

La somma fra a_0 e b_0 (qui per semplicità chiamati solo a e b) non è influenzata da alcun riporto precedente (è la prima somma della sequenza) e può generare un riporto c :



b	a	s	c
0	0	0	0
0	1	1	0
1	0	1	0
1	1	0	1



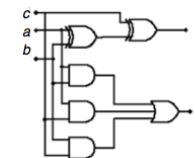
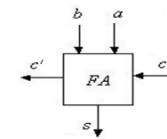
$$s = a \oplus b$$

$$c = ab$$

3

Sintesi della cella elementare FA

Indicando con c il riporto (carry) della somma fra a_{i-1} e b_{i-1} e con c' quello della somma fra a_i e b_i , avremo la seguente tabella di verità per il modulo che esegue la somma fra a_i e b_i (qui per semplicità chiamati solo a e b):



c	b	a	s	c'
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

$$s = (a \oplus b)\bar{c} + (a \oplus b)c = (a \oplus b) \oplus c$$

$$c' = ac + bc + ab$$

4

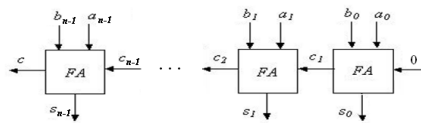
Sommatore uniforme



Avere due circuiti (HA e FA) rende il progetto più complesso.

Per semplificare, si può avere una versione “uniforme” del sommatore in cui si usa solo FA: basta impostare il riporto entrante nella prima cella addizionatrice (quella per i bit meno significativi) a 0.

N.B.: ho qualche porta in più, ma devo produrre un solo tipo di circuito!!



5

Addizionatore per numeri interi



Come abbiamo visto, per interi rappresentati in Ca2 la somma si effettua esattamente nello stesso modo; quindi, il circuito è lo stesso!

L'unica cosa che cambia è la condizione di overflow:

- Per numeri naturali, basta vedere l'ultimo bit di riporto ($1 \rightarrow \text{overflow}$)
- Per numeri interi, sia ha overflow se
 - gli operandi hanno lo stesso segno e il risultato ha segno diverso
 - si ottiene la sequenza “non ammessa” $10 \dots 0$

Quindi, l'EB associata all'overflow per interi è

$$a_{n-1}b_{n-1}\bar{s}_{n-1} + \bar{a}_{n-1}\bar{b}_{n-1}s_{n-1} + s_{n-1}\bar{s}_{n-2} \dots \bar{s}_0$$

6

Opposto e Sottrazione



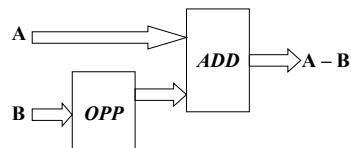
Opposto

Ricordando che l'opposto di $B = b_{n-1} \dots b_0$ è $\bar{b}_{n-1} \dots \bar{b}_0 + 1$, abbiamo che il circuito per calcolare l'opposto è:



Sottrazione

Per fare $A - B$, basta fare $A + (-B)$ e quindi il circuito per la sottrazione è:



7

Comparatore aritmetico



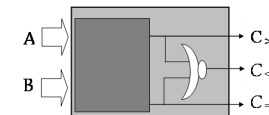
Problema: date due stringhe binarie di n bit A e B rappresentanti due numeri naturali, dire se $A > B$, $A = B$ o $A < B$.
Vogliamo un circuito del tipo



tale che :

- $c_> = 1$	sse	$A > B$
- $c_< = 1$	sse	$A < B$
- $c_ = 1$	sse	$A = B$

OSS.: $c_< = \text{NOR}(c_>, c_ =)$; pertanto basterà trovare i circuiti per calcolare $c_>$ e $c_ =$, da cui



8

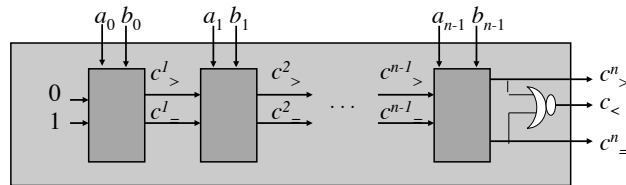
Struttura del comparatore



L'idea è quella di costruire un circuito incrementale, cioè un circuito formato da n celle circuitali elementari di confronto messe in cascata. Per fare ciò, usiamo dei risultati parziali così definiti:

per ogni $i = 1, \dots, n$

- $c^i_{>} = 1$ sse $a_{i-1} \dots a_0 > b_{i-1} \dots b_0$
- $c^i_{=} = 1$ sse $a_{i-1} \dots a_0 = b_{i-1} \dots b_0$



9

Cella elementare del comparatore



La tabella di verità per **CMP** è

a	b	$c_{>}$	$c_{=}$	$c'_{>}$	$c'_{=}$
0	0	0	0	0	0
0	0	0	1	0	1
0	0	1	0	1	0
0	0	1	1	-	-
0	1	0	0	0	0
0	1	0	1	0	0
0	1	1	0	0	0
0	1	1	1	-	-
1	0	0	0	1	0
1	0	0	1	1	0
1	0	1	0	1	0
1	0	1	1	-	-
1	1	0	0	0	0
1	1	0	1	0	1
1	1	1	0	1	0
1	1	1	1	-	-

10

Sintesi di $c'_{>}$



La MdK è

$a \ b$	00	01	11	10
$c_{>} \ c_{=}$				
00	0	0	0	1
01	0	0	0	1
11	-	-	-	-
10	1	0	1	1

da cui $c'_{>} = a\bar{b} + ac_{>} + \bar{b}c_{>} = a\bar{b} + (a + \bar{b})c_{>}$

11

Sintesi di $c'_{=}$



La MdK è

$a \ b$	00	01	11	10
$c_{>} \ c_{=}$				
00	0	0	0	0
01	1	0	1	0
11	-	-	-	-
10	0	0	0	0

da cui $c'_{=} = \bar{a}\bar{b}c_{=} + abc_{=} = (\bar{a}\bar{b} + ab)c_{=} = (a \oplus b)c_{=}$

12

Schema circuitale