



# Moltiplicatori HW e ALU

Prof. Alberto Borghese  
Dipartimento di Informatica  
[borgnese@di.unimi.it](mailto:borgnese@di.unimi.it)

Università degli Studi di Milano

Riferimenti: Appendice B5 prima parte.  
Per approfondimenti, Capitolo 7 del Fummi, Sami, Silvano.



## Sommario

Moltiplicatori

ALU



## Moltiplicazione mediante shift



Lo shift di un numero a destra, di  $k$  cifre, corrisponde a una divisione per la base elevata alla  $k$ -esima potenza.

Lo shift di un numero a sinistra, di  $k$  cifre, corrisponde a una moltiplicazione per la base elevata alla  $k$ -esima potenza.

Esempio nel caso decimale:

$$\begin{aligned} 213_{10} \times 10 &= 2130_{10} \\ \textcolor{red}{2}\textcolor{blue}{1}\textcolor{green}{3}_{10} &= (2 \times 10^2 + \textcolor{red}{1} \times 10^1 + \textcolor{blue}{3} \times 10^0) \times \mathbf{10^1} = \\ &= (2 \times 10^2 + \textcolor{red}{1} \times 10^1 + \textcolor{blue}{3} \times 10^0) \times \mathbf{10^1} = \\ &= (2 \times 10^2 \times \mathbf{10^1} + \textcolor{red}{1} \times 10^1 \times \mathbf{10^1} + \textcolor{blue}{3} \times 10^0 \times \mathbf{10^1}) = \\ &= (2 \times 10^3 + \textcolor{red}{1} \times 10^2 + \textcolor{blue}{3} \times 10^1) = 2130 \text{ cvd.} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} 213_{10} / 10 &= 21,3_{10} \\ \textcolor{red}{2}\textcolor{blue}{1}\textcolor{green}{3}_{10} &= (2 \times 10^2 + \textcolor{red}{1} \times 10^1 + \textcolor{blue}{3} \times 10^0) / \mathbf{10^1} = \\ &= (2 \times 10^2 + \textcolor{red}{1} \times 10^1 + \textcolor{blue}{3} \times 10^0) \times \mathbf{10^{-1}} = \\ &= (2 \times 10^2 \times \mathbf{10^{-1}} + \textcolor{red}{1} \times 10^1 \times \mathbf{10^{-1}} + \textcolor{blue}{3} \times 10^0 \times \mathbf{10^{-1}}) = \\ &= (2 \times 10^1 + \textcolor{red}{1} \times 10^0 + \textcolor{blue}{3} \times 10^{-1}) = 21,3 \text{ cvd.} \end{aligned}$$



## Moltiplicazione mediante shift



Lo shift di un numero a destra, di  $k$  cifre, corrisponde ad una divisione per la base elevata alla  $k$ -esima potenza.

Lo shift di un numero a sinistra, di  $k$  cifre, corrisponde ad una moltiplicazione per la base elevata alla  $k$ -esima potenza.

Esempio nel caso binario:

$$23 * 4 = 92 \Rightarrow 10111 * 100 = 1011100$$

*Esprimendo l'operazione in decimale:*

$$\begin{aligned} (1x2^4 + 0x2^3 + 1x2^2 + 1x2^1 + 1x2^0) \times 2^2 &= \\ (1x2^6 + 0x2^5 + 1x2^4 + 1x2^3 + 1x2^2) &= 64 + 16 + 8 + 4 = 92 \text{ cvd.} \end{aligned}$$

$$23 / 4 = 5,75 \Rightarrow 10111 / 100 = 101,11$$

*Esprimendo l'operazione in decimale:*

$$\begin{aligned} (1x2^4 + 0x2^3 + 1x2^2 + 1x2^1 + 1x2^0) \times 2^{-2} &= \\ (1x2^2 + 0x2^1 + 1x2^0 + 1x2^{-1} + 1x2^{-2}) &= 5,75 \text{ cvd.} \end{aligned}$$



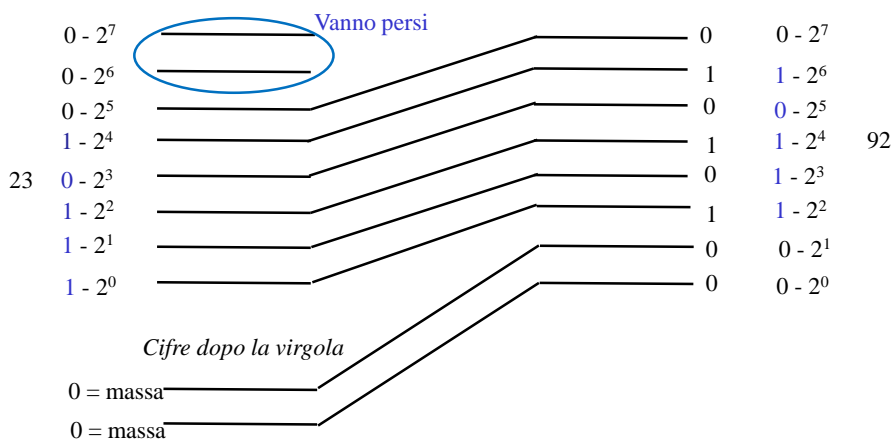
## Moltiplicazione mediante shift, caso binario



Codifica su 8 + 2 cifre decimali:

$$23 * 4 = 92 \Rightarrow 10111 * 100 = 1011100$$

$$23_{10} = 00010111,00_2$$



$$1+2+4+16 = 23$$

$$4+8+16+64 = 92$$

A.A. 2024-2025

5/50

<http://borghese.di.unimi.it/>



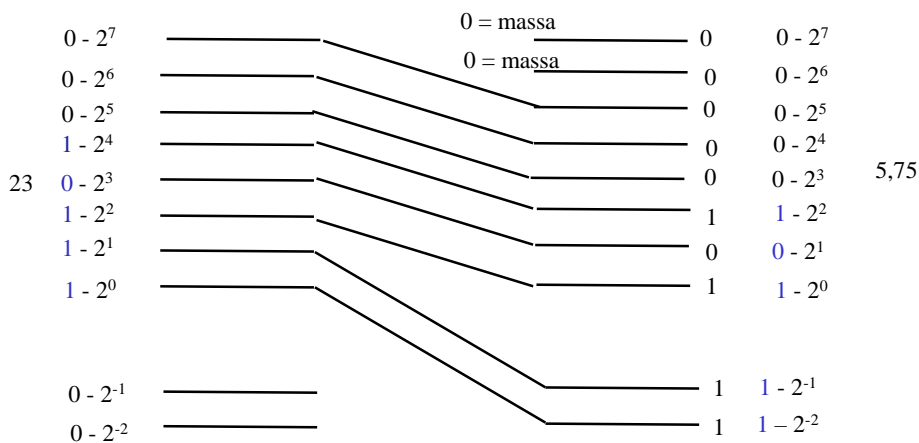
## Divisione mediante shift



Codifica su 8 + 2 cifre decimali:

$$23 / 4 = 5,75 \Rightarrow 10111 / 100 = 101,1100$$

$$23_{10} = 00010111,00_2$$



$$1+2+4+16 = 23$$

$$1/4+1/2+1+4 = 5,75$$

A.A. 2024-2025

6/50

<http://borghese.di.unimi.it/>



## Moltiplicazione decimale



$$\begin{array}{r} \text{Moltiplicando} \longrightarrow 278 \times \\ \text{Moltiplicatore} \longrightarrow 423 = \end{array}$$

Prodotti parziali  $\longrightarrow$

$$\begin{array}{r} 834 + \\ 556 - \\ 1112 - - \end{array}$$

$$\text{prodotto} \longrightarrow 117594$$

$$\begin{aligned} 278 \times 423 &= 278 \times (4 \times 10^2 + 2 \times 10^1 + 3 \times 10^0) = \\ &278 \times (4 \times 10^2) + 278 \times (2 \times 10^1) + 278 \times (3 \times 10^0) \end{aligned}$$

**Somma dei prodotti parziali**



## Moltiplicazione binaria - I



$$\begin{array}{r} \text{Moltiplicando} \longrightarrow 11011 \times \\ \text{Moltiplicatore} \longrightarrow 11(1) = \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 11011 \times 27_{10} \\ 111 = 7_{10} \end{array}$$

1° prodotto parziale

$$11011 +$$

$$111111$$

$$11011 +$$

$$11011 -$$

$$11011 - -$$

Prodotti parziali

$$10111101 \quad 189_{10}$$

prodotto

**Somma dei prodotti parziali**



## Moltiplicazione binaria - II



Moltiplicando  $\longrightarrow$  1 1 0 1 1 x  
Moltiplicatore  $\longrightarrow$  1 (1) 1 =

1 1 0 1 1 x  $27_{10}$   
1 1 1 =  $7_{10}$

1 1 1 1 1 1  
1 1 0 1 1 +  
1 1 0 1 1 -  
1 1 0 1 1 - -

1 0 1 1 1 1 0 1  $189_{10}$

1 1 0 1 1 +  
1 1 0 1 1 -

2 prodotti parziali

Il secondo prodotto parziale è incolonnato alle potenze di  $2^1$  (la cifra del moltiplicatore ha peso  $2^1$ )

Ho generato 2 addendi (2 prodotti parziali)  
Provvedo subito alla loro somma



## Moltiplicazione binaria - III



Moltiplicando  $\longrightarrow$  1 1 0 1 1 x  
Moltiplicatore  $\longrightarrow$  1 1 1 =

1 1 0 1 1 x  $27_{10}$   
1 1 1 =  $7_{10}$

1 1 1 1 1 1  
1 1 0 1 1 +  
1 1 0 1 1 -  
1 1 0 1 1 - -

1 0 1 1 1 1 0 1  $189_{10}$

1<sup>a</sup> Somma parziale

1 1 1 1 1  
1 1 0 1 1 +  
1 1 0 1 1 -

2 prodotti parziali

$$P = P_0 + P_1 + P_2 = (P_0 + P_1) + P_2 = S_0 + P_2$$



## Moltiplicazione binaria - IV



Moltiplicando  $\longrightarrow$  1 1 0 1 1 x  
Moltiplicatore  $\longrightarrow$  ① 1 1 =

$$\begin{array}{r} 11011 \times 27_{10} \\ 111 = 7_{10} \\ \hline 111111 \\ 11011+ \\ 11011- \\ 11011-- \\ \hline 10111101 \quad 189_{10} \end{array}$$

1<sup>a</sup> Somma  
parziale

$$\begin{array}{r} 11111 \\ 11011+ \\ 11011- \\ \hline 1010001+ \\ 11011- \\ \hline \end{array}$$

3 prodotti  
parziali

Il terzo prodotto parziale è incolonnato alle potenze di  $2^2$  (la cifra del moltiplicatore ha peso  $2^2$ )



## Moltiplicazione binaria - V



Moltiplicando  $\longrightarrow$  1 1 0 1 1 x  
Moltiplicatore  $\longrightarrow$  1 1 1 =

$$\begin{array}{r} 11011 \times 27_{10} \\ 111 = 7_{10} \\ \hline 111111 \\ 11011+ \\ 11011- \\ 11011-- \\ \hline 10111101 \quad 189_{10} \end{array}$$

1<sup>a</sup> Somma  
parziale

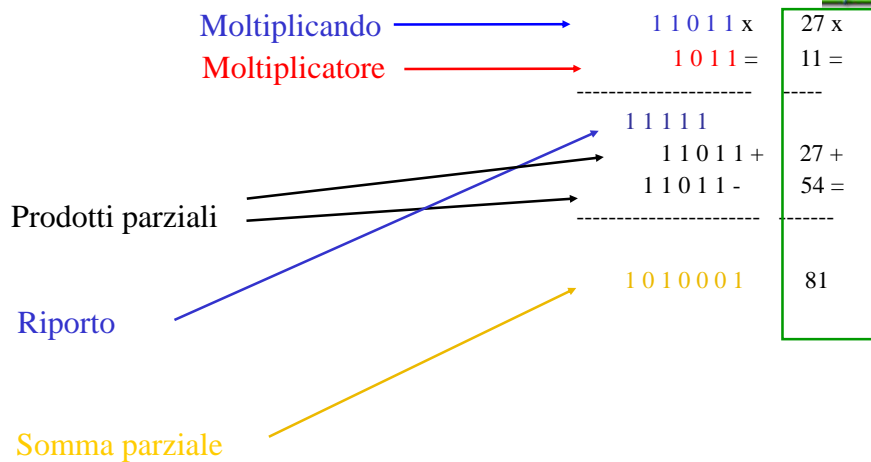
$$\begin{array}{r} 11111 \\ 11011+ \\ 11011- \\ \hline 10000 \\ 1010001+ \\ 11011- \\ \hline \end{array}$$

3 prodotti  
parziali

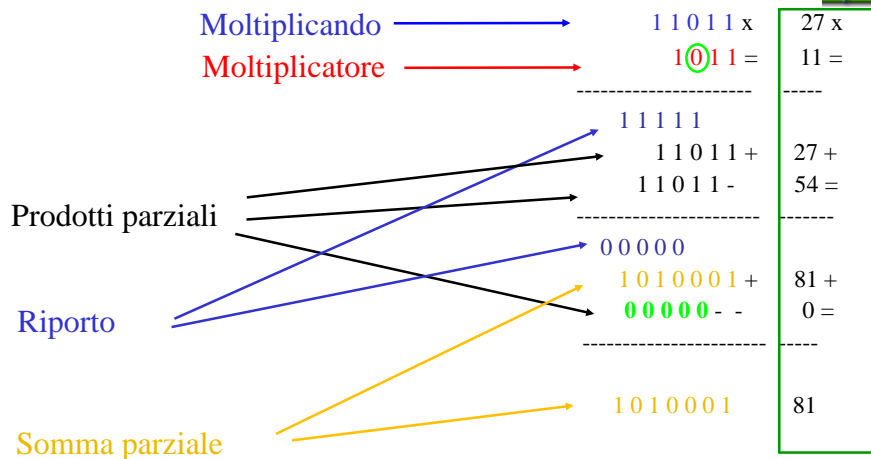
Somma finale = prodotto  $\longrightarrow$  1 0 1 1 1 1 0 1



## Moltiplicazione binaria - I

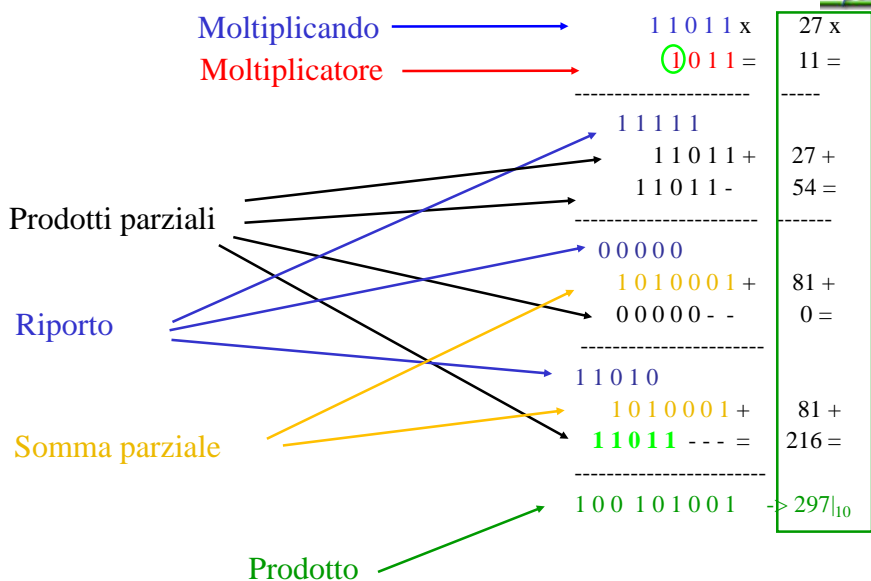


## Moltiplicazione binaria - II

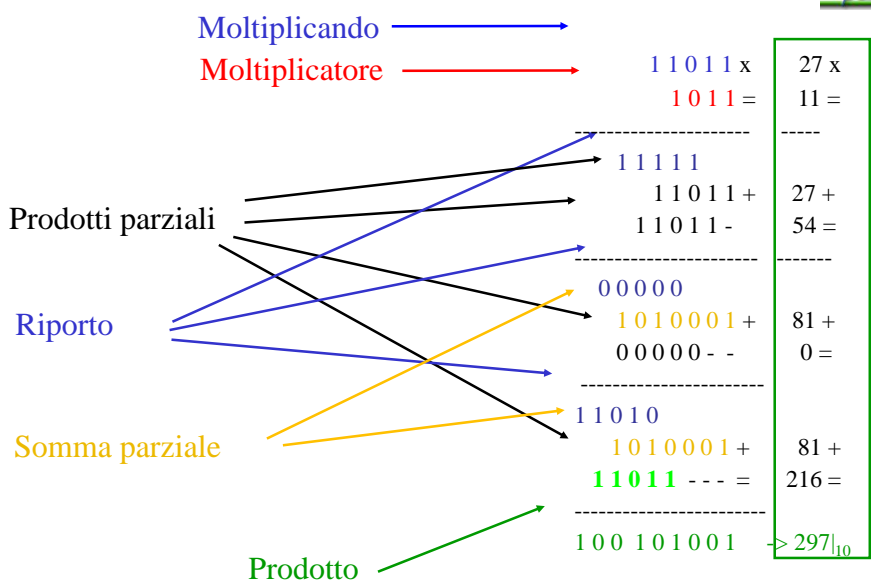




## Moltiplicazione binaria - III



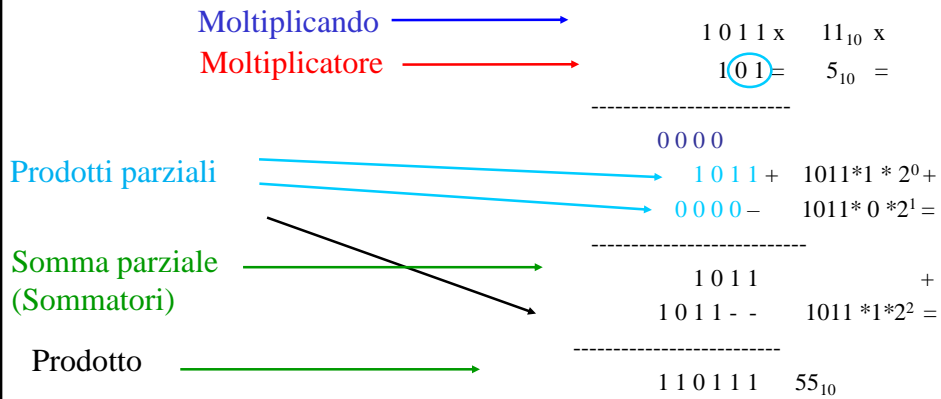
## Moltiplicazione binaria - IV







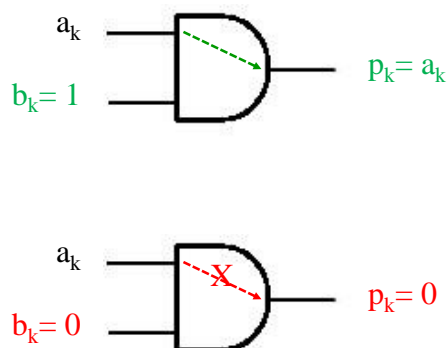
## Moltiplicazione binaria (su 4 bit)



Il prodotto parziale è =  $\begin{cases} \text{Moltiplicando incolonnato opportunamente} \\ 0 \end{cases}$



## Moltiplicazione su 1 bit



AND non solo semaforo, ma anche moltiplicatore a 1 bit!



## La moltiplicazione binaria



Possiamo vederla come:

Un primo stadio in cui si mette in AND ciascun bit del moltiplicatore con il moltiplicando (**prodotto parziale**).

Un secondo stadio in cui si effettuano le **somme dei prodotti parziali** (full adder): somma dei bit su due righe diverse.



## La matrice dei prodotti parziali



A e B su 4 bit

		1 1 0 1						
Prodotti parziali	{					$a_3$		
						$a_2$		
						$a_1$		
						$a_0$		
		$a_3 b_0$	$a_2 b_0$	$a_1 b_0$	$a_0 b_0$	$b_0$	1 0 1 1	
		$a_3 b_1$	$a_2 b_1$	$a_1 b_1$	$a_0 b_1$	$b_1$		
		$a_3 b_2$	$a_2 b_2$	$a_1 b_2$	$a_0 b_2$	$b_2$		
		$a_3 b_3$	$a_2 b_3$	$a_1 b_3$	$a_0 b_3$	$b_3$		
		$2^6$	$2^5$	$2^4$	$2^3$	$2^2$	$2^1$ $2^0$	

In binario i prodotti parziali sono degli AND.

Sulla linea tanti AND quanto è la lunghezza di A  
Tanti prodotti parziali quanto è la lunghezza di B



## La matrice dei prodotti parziali



Prodotti parziali {

					1 1 0 1
		$a_3$	$a_2$	$a_1$	$a_0$
		$a_3 b_0$	$a_2 b_0$	$a_1 b_0$	$a_0 b_0$
		$a_3 b_1$	$a_2 b_1$	$a_1 b_1$	$a_0 b_1$
	$a_3 b_2$	$a_2 b_2$	$a_1 b_2$	$a_0 b_2$	
	$a_3 b_3$	$a_2 b_3$	$a_1 b_3$	$a_0 b_3$	

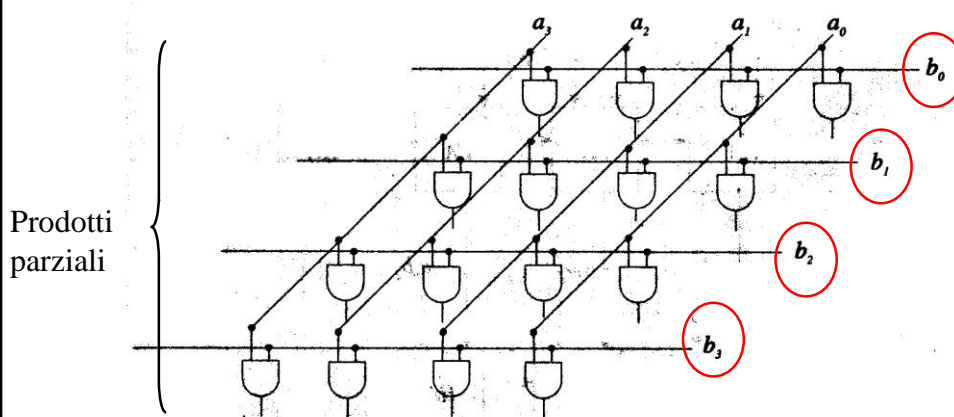
$b_0$   
 $b_1$   
 $b_2$   
 $b_3$  1 0 1 1

Il bit  $i$ -esimo del moltiplicatore,  $b_i$ , fa passare 0 o il moltiplicando (prodotto parziale)  
Il prodotto parziale viene incolonnato opportunamente.

$b_0 (a_3 a_2 a_1 a_0)$  genera  $P_0$   
 $b_1 (a_3 a_2 a_1 a_0)$  genera  $P_1$   
 $b_2 (a_3 a_2 a_1 a_0)$  genera  $P_2$   
 $b_3 (a_3 a_2 a_1 a_0)$  genera  $P_3$   
.....



## Il circuito che effettua i prodotti



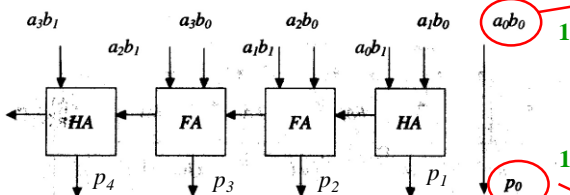
$b_k$  agisce come interruttore, facendo passare 0 o  $A_k$



## Somma delle prime 2 righe dei prodotti parziali - I



				$b_0$
$a_3$	$a_2$	$a_1$	$a_0$	
$a_3 b_0$	$a_2 b_0$	$a_1 b_0$	$a_0 b_0$	$b_0$
$a_3 b_1$	$a_2 b_1$	$a_1 b_1$	$a_0 b_1$	$b_1$
$a_3 b_2$	$a_2 b_2$	$a_1 b_2$	$a_0 b_2$	$b_2$
$a_3 b_3$	$a_2 b_3$	$a_1 b_3$	$a_0 b_3$	$b_3$



Somma dei primi 2 prodotti parziali

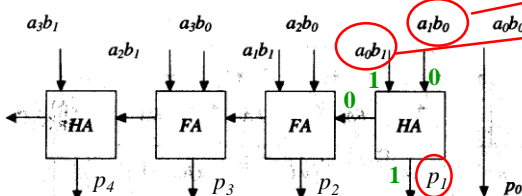
$$\begin{array}{r} 1101 \times 13 \times \\ 1011 = 11 = \\ \hline 1100 \\ 1101 + \\ 1101 - \\ \hline 0000 \\ 100111 + \\ 0000 - - \\ \hline 1100 \\ 100111 + \\ 1101 - - = \\ \hline 10001111 \rightarrow 143_{10} \end{array}$$



## Somma delle prime 2 righe dei prodotti parziali - II



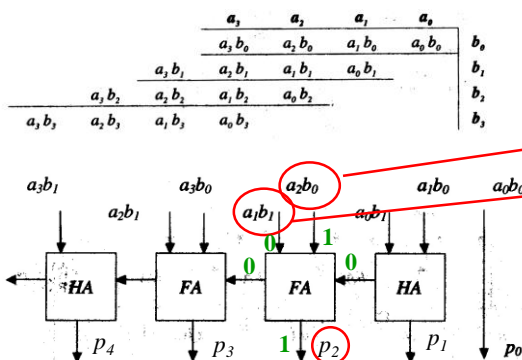
				$b_0$
$a_3$	$a_2$	$a_1$	$a_0$	
$a_3 b_0$	$a_2 b_0$	$a_1 b_0$	$a_0 b_0$	$b_0$
$a_3 b_1$	$a_2 b_1$	$a_1 b_1$	$a_0 b_1$	$b_1$
$a_3 b_2$	$a_2 b_2$	$a_1 b_2$	$a_0 b_2$	$b_2$
$a_3 b_3$	$a_2 b_3$	$a_1 b_3$	$a_0 b_3$	$b_3$



Somma dei primi 2 prodotti parziali →  
1a somma parziale

$$\begin{array}{r} 1101 \times 13 \times \\ 1011 = 11 = \\ \hline 11000 \\ 1101 + \\ 1101 - \\ \hline 0000 \\ 100111 + \\ 0000 - - \\ \hline 1100 \\ 100111 + \\ 1101 - - = \\ \hline 10001111 \rightarrow 143_{10} \end{array}$$

**Somma delle prime 2 righe dei prodotti parziali - III**

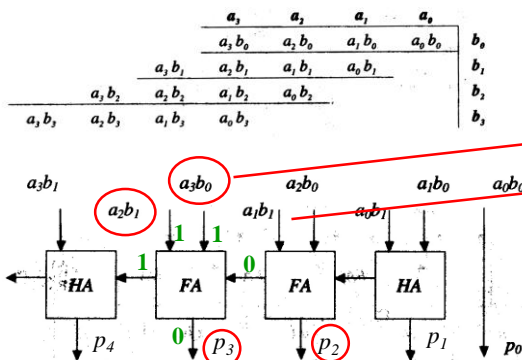


Somma dei primi 2 prodotti parziali  $\rightarrow$   
1a somma parziale

$$\begin{array}{r}
 1101 \times 13 \\
 1011 = 11 \\
 \hline
 11000 \\
 1101 + \\
 1101 - \\
 \hline
 0000 \\
 100111 + \\
 0000 - - \\
 \hline
 1100 \\
 100111 + \\
 1101 - - = \\
 \hline
 10001111 \rightarrow 143_{10}
 \end{array}$$



**Somma delle prime 2 righe dei prodotti parziali - IV**



Somma dei primi 2 prodotti parziali  $\rightarrow$   
1a somma parziale

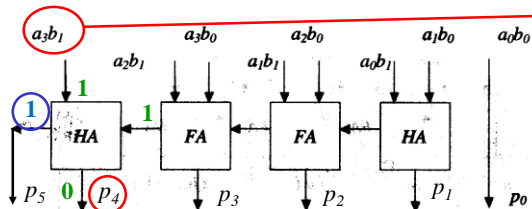
$$\begin{array}{r} 1101 \times 11 \\ \hline 1101 \\ 1101 \\ \hline 11000 \\ 1101+ \\ 1101- \\ \hline 0000 \\ 100111+ \\ 0000- \\ \hline 11000 \\ 100111+ \\ 1101--- \\ \hline 10001111 \rightarrow 143_{10} \end{array}$$



## Somma delle prime 2 righe dei prodotti parziali - V



		$a_1$	$a_2$	$a_3$	$a_4$
		$a_1 b_0$	$a_2 b_0$	$a_3 b_0$	$a_4 b_0$
$a_1 b_1$	$a_2 b_1$	$a_3 b_1$	$a_4 b_1$		
$a_1 b_2$	$a_2 b_2$	$a_3 b_2$	$a_4 b_2$		
$a_1 b_3$	$a_2 b_3$	$a_3 b_3$	$a_4 b_3$		



Somma dei primi 2 prodotti parziali →  
1a somma parziale

Dove va il riporto in uscita all'ultimo FA?

$$\begin{array}{r} 1101 \times 13 \times \\ 1011 = 11 = \\ \hline 11000 \\ 1101+ \\ \hline 1101- \\ \hline 0000 \\ 100111+ \\ 0000- \\ \hline 1100 \\ 100111+ \\ 1101- \\ \hline 10001111 \rightarrow 143_{10} \end{array}$$

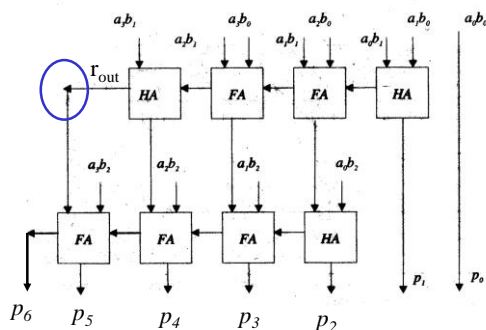


## Somma della terza riga



I primi due prodotti parziali sono ottenuti dalla prima batteria di sommatore.

Ogni altro prodotto parziale è sommato da un'ulteriore batteria di sommatore.



$$\begin{array}{r} 1101 \times 13 \times \\ 1011 = 11 = \\ \hline 11000 \\ 1101+ \\ 1101- \\ \hline 00000 \\ 100111+ \\ 0000- \\ \hline 1100 \\ 100111+ \\ 1101- \\ \hline 10001111 \rightarrow 143_{10} \end{array}$$



# Circuito completo della somma dei prodotti parziali

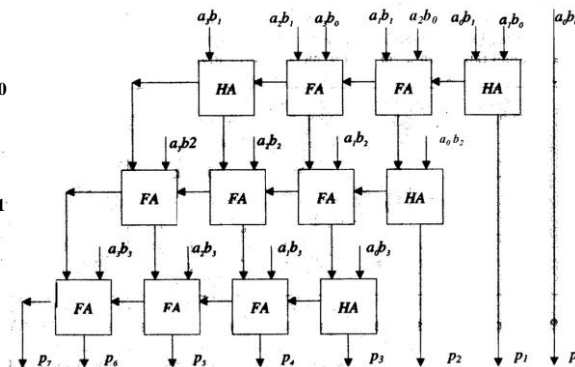


N-1 batterie di sommatori

$$P_0 + P_1 \rightarrow S_0$$

$$S_0 + P_2 \rightarrow S_1$$

$$S_1 + P_3 \rightarrow P$$



11011 x	27x
1011 =	11 =
11111	
11011 +	27 +
11011 -	54 =
00000	
1010001 +	81 +
00000 -	0 =
11010	
1010001 +	81 +
11011 -	216 =
100101001	297 <sub>10</sub>

Problema: A e B su 4 bit => P su 8 bit (prodotto su 2N bit)



## Valutazione della complessità



Complessità:

Half Adder: 2 porte

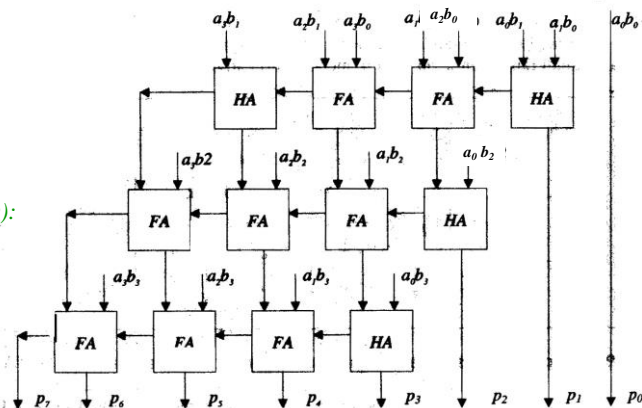
Full Adder: 5 porte

Stadio prodotti (AND):

A su N bit

B su N bit

N \* N porte AND



Stadio Somme:

Se N = M = 4 numero totale di porte a 2 ingressi = 5

N sommatori per linea

N-1 linee

CO<sub>Tot</sub> =

Numero linee

Numero FA  
per linea

Numero HA  
per linea

Complessità  
Prima linea

Prodotti  
Parziali

$$(N-2) * [(N-1) * 5 + 1 * 2] + (N-2) * 5 + 2 * 2 + N * N$$



## Valutazione del cammino critico



### Cammini critici:

Half Adder:

Somma – 1 porta

Riporto – 1 porta

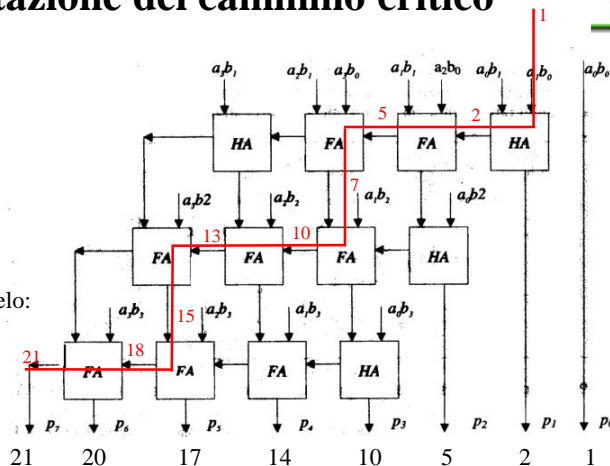
Full Adder:

Somma – 2 porte

Riporto – 3 porte

Gli AND operano in parallelo:  
ritardo 1.

HA e FA non sono  
equivalenti per il  
cammino critico



Se  $N = 4$  cammino critico totale = 21



## Osservazioni



### Cammini critici:

Half Adder:

Somma – 1 porta

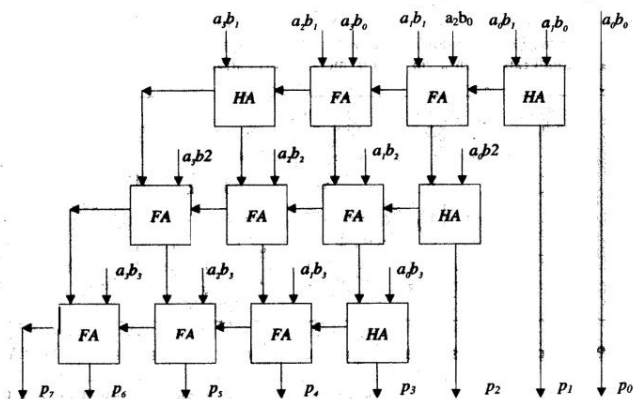
Riporto – 1 porta

Full Adder:

Somma – 2 porte

Riporto – 3 porte

Gli AND operano in parallelo:  
ritardo 1.



Architettura **modulare**, ogni schiera di sommatore lavora sul risultato della schiera superiore e fornisce l'input alla schiera inferiore

Il prodotto è su  $2 \cdot N$  cifre. Situazione da gestire da parte delle architetture che hanno registri su  $N$  bit.

Quanto si guadagna sostituendo ai sommatore a propagazione di riporto sommatore ad anticipazione di riporto?





## Sommario



Moltiplicatori

**ALU**



## Funzione della ALU



E' integrata nel processore, all'inizio degli anni 90 è stata rivoluzionaria la sua introduzione con il nome di co-processore matematico.

Esegue le operazioni aritmetico-logiche.

Utilizza i blocchi di base già visti.

Opera su parole (MIPS 32 bit / 64 bit).

Le ALU non compaiono solamente nei micro-processori.



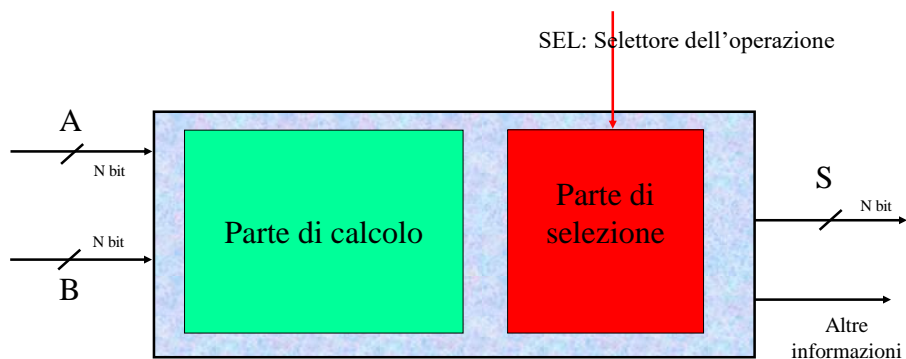
## Problematiche di progetto



- Velocità (Riporto).
- Costo.
- Precisione.
- Affidabilità
- Consumo energetico.



## Struttura a 2 livelli di una ALU



Flusso dell'elaborazione

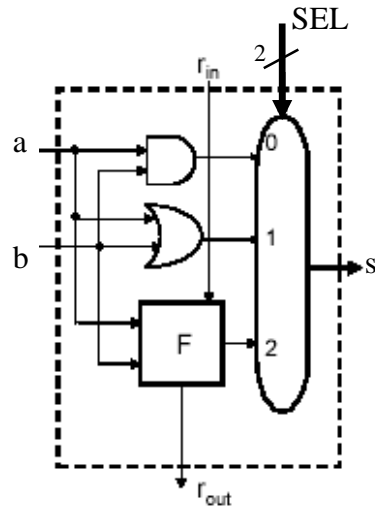
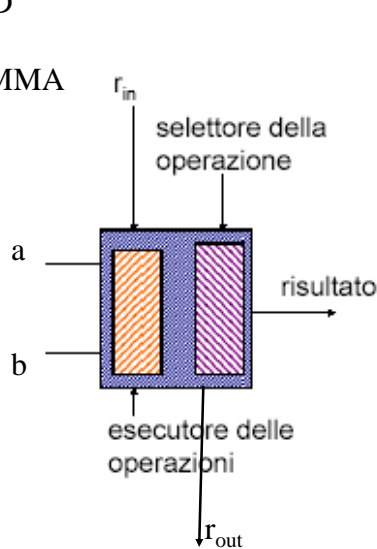
Esempio di esecuzione condizionata.



## La nuova struttura della ALU – 1 bit



- AND
- OR
- SOMMA



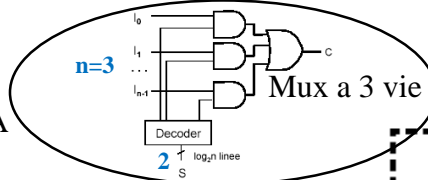
Perchè SEL non viene messo in ingresso?



## Valutazione ALU a 1 bit

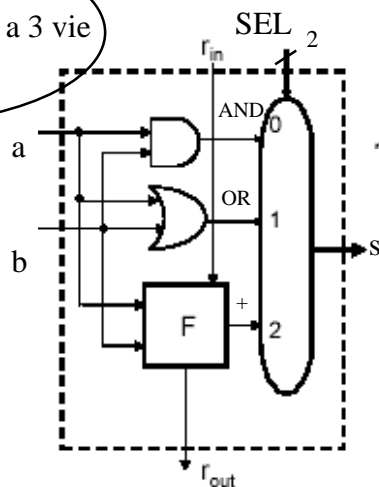


- AND
- OR
- SOMMA



Complessità 1° livello (calcolo):  $5+2 = 7$   
 Complessità 2° livello (mux):  $3*1+(3+2) = 8$   
 (Decoder + AND (semaforo) + OR (congiunzione))

Complessità totale:  $7+8 = 15$

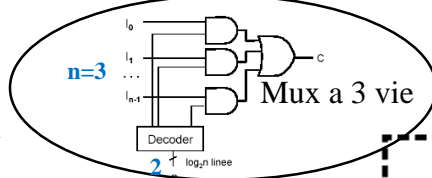




## Valutazione ALU a 1 bit



- AND
- OR
- SOMMA



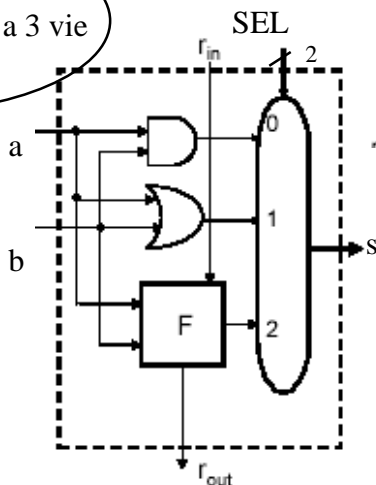
CC 1° livello: 2 per  $s_{out}$ , 3 per  $r_{out}$

CC 2° livello: 4 (1 Decoder + (1 AND - semaforo + 2 OR (congiunzione))

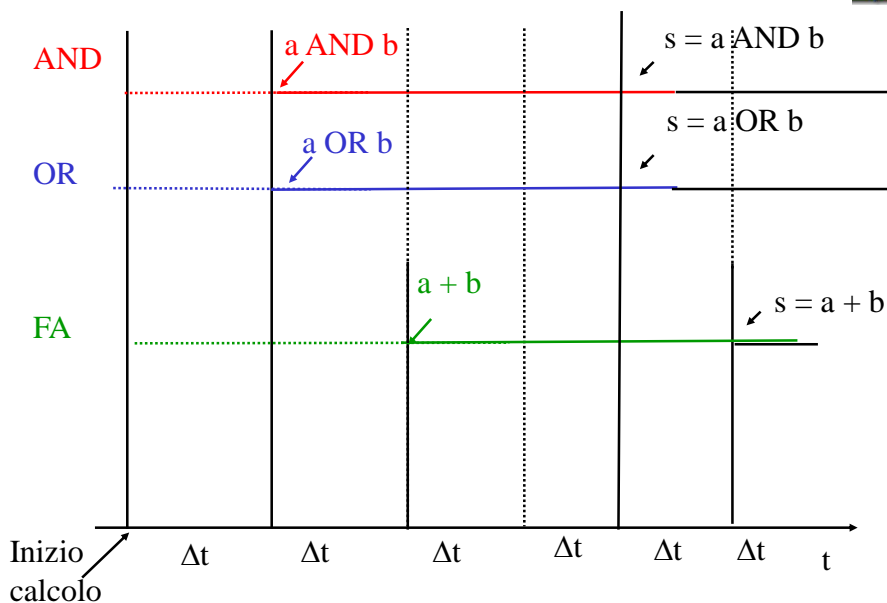
CC complessivo: 2 (calcolo) + [1 AND (semaforo) + 2 (OR - selezione)] = 5!!

*Il CC del decoder non viene contato: gli AND del decoder interni al mux sono attivati in parallelo ai circuiti di calcolo.*

*Il CC considerato è quello della somma per valutare il tempo necessario perchè commuti s.*



## I cammini critici all'interno della ALU





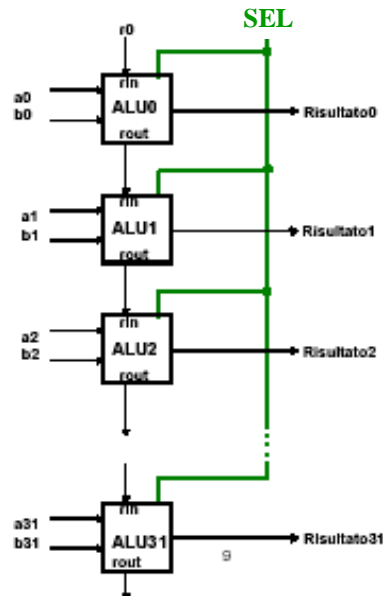
## ALU a 32 bit



Come collegare le  
ALU ad 1 bit?

Flusso di calcolo

Perchè non si può  
parallelizzare?



## Valutazione ALU a 32 bit



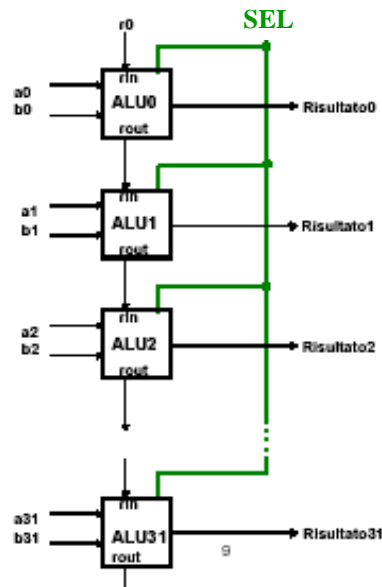
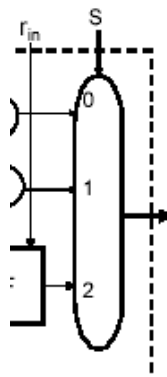
Complessità:  $15 \times 32 = 480$  porte logiche

Cammino critico:

- 3 x 32 (propagazione riporti) del sommatore
- 3 (parte centrale del mux: semaforo + OR uscita di  $s_{31}$ )

Totale = 99 porte logiche

per 4 operazioni su 32 bit





## Sottrazione



In complemento a 2 diventa un'addizione:  $a - b = a + \bar{b} + 1 = 1 + a + \bar{b}$

Esempio:  $s = 3 - 4$ ; su 3 bit

3 -> 011	011 +
-4 -> 100 in complemento a 2	100 =
-1 -> 111 in complemento a 2	111

Posso scrivere il numero negativo in complemento a 2 come somma:

	4 -> 100	numero positivo: $\bar{b}$
Passo I - Complemento a 1	011 +	complemento a 1: $\bar{b} +$
Passo II - Sommo + 1	1 =	sommo 1: 1 =
Risultato - Complemento a 2	100	risultato -b

**Posso quindi scrivere:  $-b = \bar{b} + 1$**



## Sottrazione

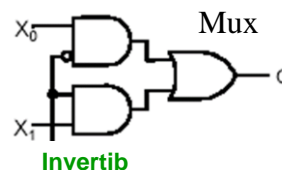
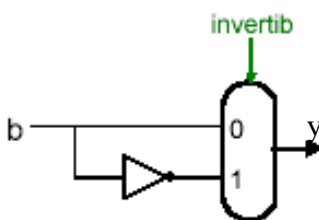


In complemento a 2 diventa un'addizione:  $a - b = a + \bar{b} + 1$

Serve:

- a) un inverter (NOT).
- b) la costante 1

a)



Iff invertib  
 $y = !b$

Aggiunge 2 porte logiche al cammino critico in ogni stadio. y viene calcolato in parallelo su tutti gli stadi.

Aggiunge 2 porte per ogni stadio.

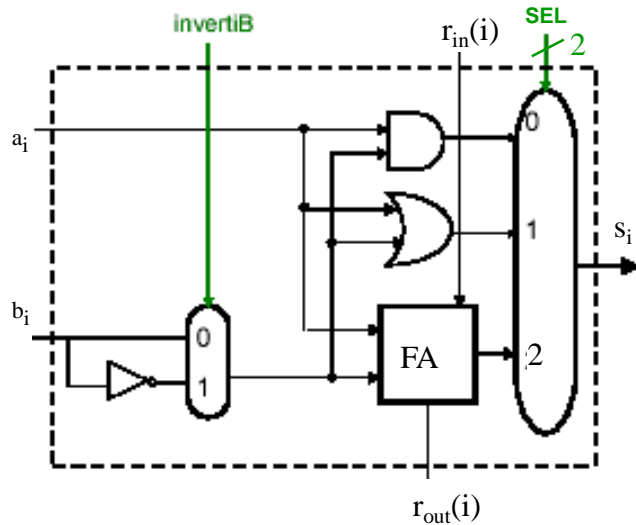


## Sottrazione - $ALU_i$



Operazioni:

- AND
- OR
- SOMMA
- SOTTRAZIONE

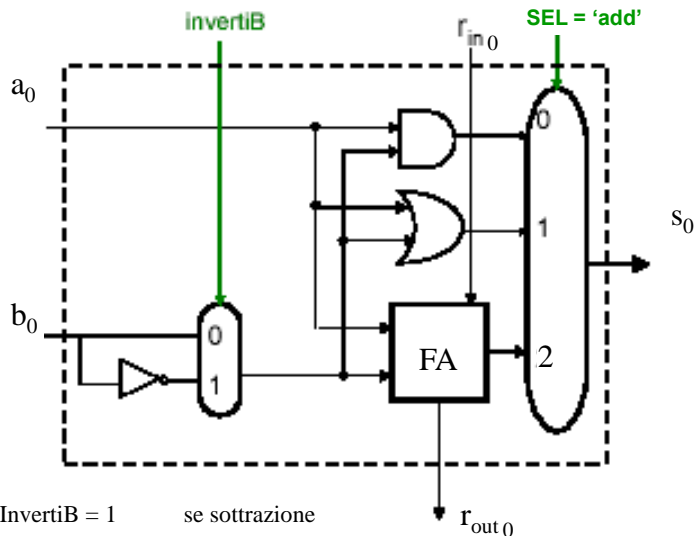


$r_{in}(i) = r_{out}(i-1)$   $i = 1, 2, 3, \dots, 31$   
InvertiB = 1

$i \neq 0$  (tranne che nel primo stadio)  
se sottrazione



## Sottrazione – primo stadio: $ALU_0$



$r_{in}(0) = \text{InvertiB} = 1$  se sottrazione

(occorre utilizzare un full adder anche per il bit meno significativo con  $r_{in0} = 1$ ).  
Effettuo quindi la somma di 1 con la somma della prima coppia di bit.

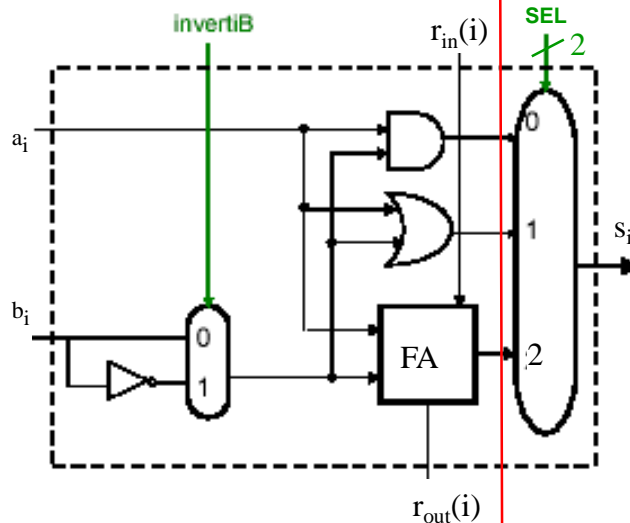


## Operazioni - ALU<sub>i</sub>



E' possibile programmare questa ALU per eseguire:

- 1)  $a \text{ AND } !b$
- 2)  $a \text{ OR } !b$
- 3)  $a + b$
- 4)  $a - b$



La parte di calcolo è comunque separata dalla parte di selezione



## Sottrazione: ALU a 32 bit



$r_{in}(0) = \text{InvertiB} = 1$   
se sottrazione

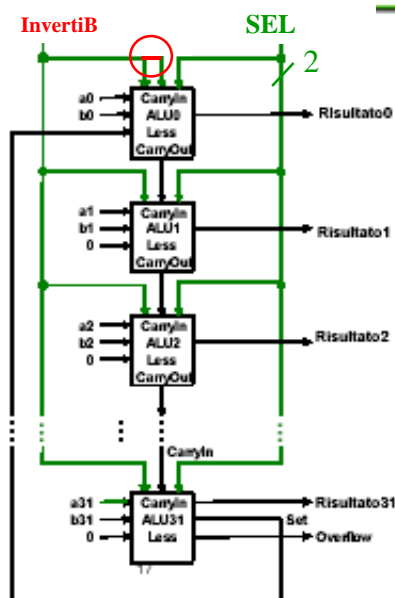
- AND
- OR
- SOMMA
- SOTTRAZIONE

From_UC	SEL	$r_0$	InvertiB
And	And	0	0
Or	Or	0	0
Somma	Add	0	0
Sottr.	Add	1	1

InvertiB e  $r_0$  sono lo stesso segnale, si può ancora ottimizzare.

$r_{in}(0)$  entra solo in ALU<sub>0</sub>

InvertiB entra in tutte le ALU<sub>i</sub>







## ALU a 32 bit con CLA



- Come realizzare una ALU a 32 bit con:
  - Porte OR
  - Porte AND
  - CLA a 4 bit?

Definire complessità e cammino critico

Notate che l'inverter su b aggiunge complessità e cammino critico.



## Sommario



Moltiplicatori

ALU