



Aritmetica dei calcolatori

Rappresentazione dei numeri naturali e relativi

Addizione a propagazione di riporto

Addizione veloce

Addizione con segno

Moltiplicazione con segno e algoritmo di Booth

Rappresentazione in virgola mobile e operazioni

versione del 28/10/04



La rappresentazione dei numeri

- Rappresentazione dei numeri: **binaria**
- Un numero binario è costituito da un *vettore di bit*

$$B = b_{n-1}...b_1b_0 \quad b_i = \{0, 1\}$$

- Il valore di B e' dato da:

$$V(B) = b_{n-1} \times 2^{n-1} + ... + b_1 \times 2^1 + b_0 \times 2^0$$

- Un vettore di n bit consente di rappresentare i numeri naturali nell'intervallo da 0 a 2^n-1 .
- Per rappresentare i numeri positivi e negativi si usano diverse codifiche



La rappresentazione dei numeri

- Codifiche per numeri relativi
 - Modulo e segno
 - Complemento a 1
 - Complemento a 2

B $b_2b_1b_0$	V(B)		
	Modulo e segno	Complemento a 1	Complemento a 2
000	+0	+0	+0
001	+1	+1	+1
010	+2	+2	+2
011	+3	+3	+3
100	-0	-3	-4
101	-1	-2	-3
110	-2	-1	-2
111	-3	-0	-1



La rappresentazione dei numeri

□ Modulo e segno:

- rappresentazione con n bit: il bit di segno è 1 per i numeri negativi e 0 per i positivi
- campo rappresentabile $-2^{n-1}-1 \leq N \leq +2^{n-1}-1$ (due rappresentazioni per lo 0)
- è molto simile alla rappresentazione dei numeri decimali

□ Complemento a 1

- rappresentazione con n bit: i numeri negativi sono ottenuti invertendo bit a bit il corrispondente numero positivo
- campo rappresentabile $-2^{n-1}-1 \leq N \leq +2^{n-1}-1$ (due rappresentazioni per lo 0)
- è semplice

□ Complemento a 2

- rappresentazione con n bit: i numeri negativi sono ottenuti invertendo bit a bit il numero positivo corrispondente, quindi sommando il valore 1
- campo rappresentabile $-2^{n-1} \leq N \leq +2^{n-1}-1$ (una rappresentazioni per lo 0)
- consente di realizzare circuiti di addizione e sottrazione più semplici
- è quella utilizzata nei dispositivi digitali per rappresentare numeri relativi



Addizione senza segno

- La somma di numeri positivi si esegue sommando coppie di bit parallele, partendo da destra.
- Si ha riporto quando si deve eseguire la somma $1+1$.
- Le tabelle seguenti mostrano le regole per la somma.

$$\begin{array}{r} 0 \\ + 0 \\ \hline 0 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \\ + 1 \\ \hline 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 1 \\ + 0 \\ \hline 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 1 \\ + 1 \\ \hline 1 \ 0 \end{array}$$

Riporto in uscita



- Utilizzando queste regole in modo diretto è possibile
 - Realizzare **sommatori modulari**
 - Composti da blocchi elementari identici
 - Circuiti aritmetici di questo tipo sono detti **bit-slice**



Addizione senza segno

bit-slice a propagazione di riporto

- Un sommatore *bit-slice ripple carry* è strutturato in modo che il **modulo in posizione i -esima**:
 - Riceve in ingresso i bit x_i e y_i degli operandi
 - Riceve in ingresso il riporto c_i del modulo precedente

- Produce la somma $s_i = x_i'y_i'c_i + x_i'y_ic_i' + x_iy_i'c_i' + x_iy_ic_i$
 - $= (x_i \text{ xor } y_i)'c_i + (x_i \text{ xor } y_i)c_i' = x_i \text{ xor } y_i \text{ xor } c_i$
- Produce il riporto $c_{i+1} = x_iy_i + x_ic_i + y_ic_i$
 - $= x_iy_i + (x_i \text{ xor } y_i)c_i$

c_i	x_i	y_i	s_i	c_{i+1}
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

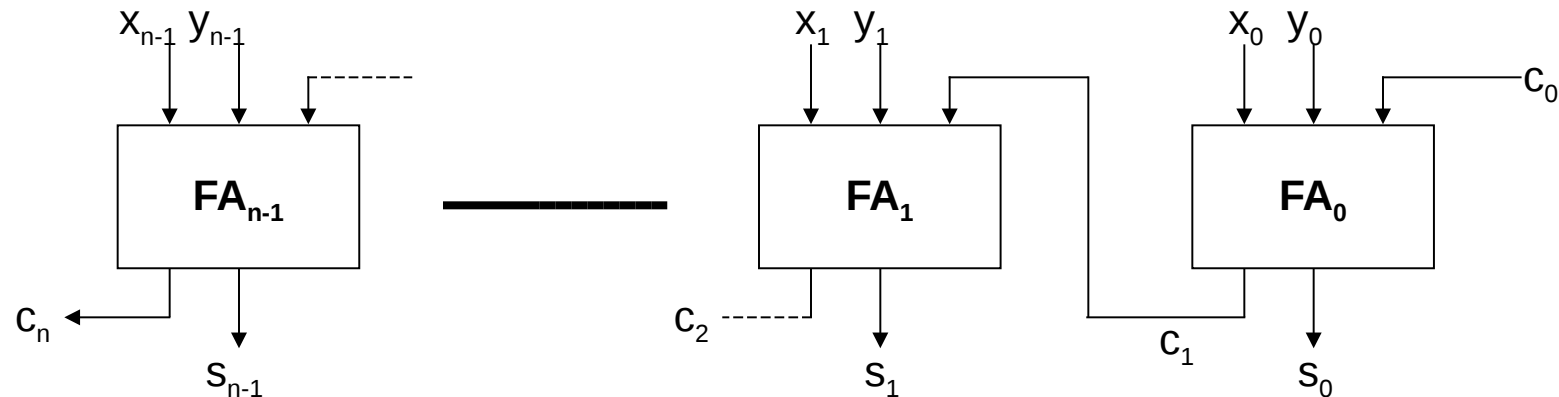
- Il modulo in posizione 0 ha il bit di riporto $c_0=0$
- Il riporto c_0 può essere sfruttato per sommare il valore 1
 - Necessario per il calcolo del complemento a 2
- La somma di numero ad n bit richiede un tempo pari ad n volte circa quello richiesto da un modulo di somma



Addizione senza segno *ripple-carry*

Prestazioni: calcolo dei ritardi

- Il calcolo esatto del ritardo si effettua basandosi sulla seguente architettura
- Siano T_s e T_r i ritardi per il calcolo della somma e del riporto *i-mi* rispettivamente



- Prestazioni:** il ritardo totale per ottenere tutti i bit della somma è dato dall'espressione:
$$T_{tot} = (n-1)T_r + T_s$$
- Il **percorso critico** è quindi quello del **riporto**



Addizione veloce (ad anticipazione di riporto)

Funzioni di generazione e di propagazione del riporto

Si basa sulle seguenti considerazioni

- Le espressioni di somma e riporto per lo stadio i sono:

$$s_i = x_i \text{ xor } y_i \text{ xor } c_i$$

$$c_{i+1} = x_i y_i + x_i c_i + y_i c_i$$

- L'espressione del riporto in uscita può essere riscritta come:

$$c_{i+1} = G_i + P_i c_i \quad \text{con} \quad G_i = x_i y_i \quad \text{e} \quad P_i = x_i + y_i \quad (\text{o anche } P_i = x_i \oplus y_i)$$

- Le funzioni G_i e P_i
 - Sono dette funzioni di **generazione** e **propagazione**
 - G_i : se $x_i = y_i = 1$, allora il riporto in uscita **deve** essere generato
 - P_i : se x_i o $y_i = 1$ e $c_i = 1$, allora il riporto in ingresso **deve** essere propagato in uscita
 - Possono essere calcolate in parallelo, per tutti gli stadi, rispetto alle rispettive somme.
-



Addizione veloce - *calcolo dei riporti in parallelo*

- L'espressione per il riporto $c_{i+1} = G_i + P_i c_i$ può essere calcolata in modo **iterativo**.

- Sostituendo $c_i = G_{i-1} + P_{i-1} c_{i-1}$ nell'espressione di c_{i+1} si ha:

$$c_{i+1} = G_i + P_i(G_{i-1} + P_{i-1} c_{i-1}) = G_i + P_i G_{i-1} + P_i P_{i-1} c_{i-1}$$

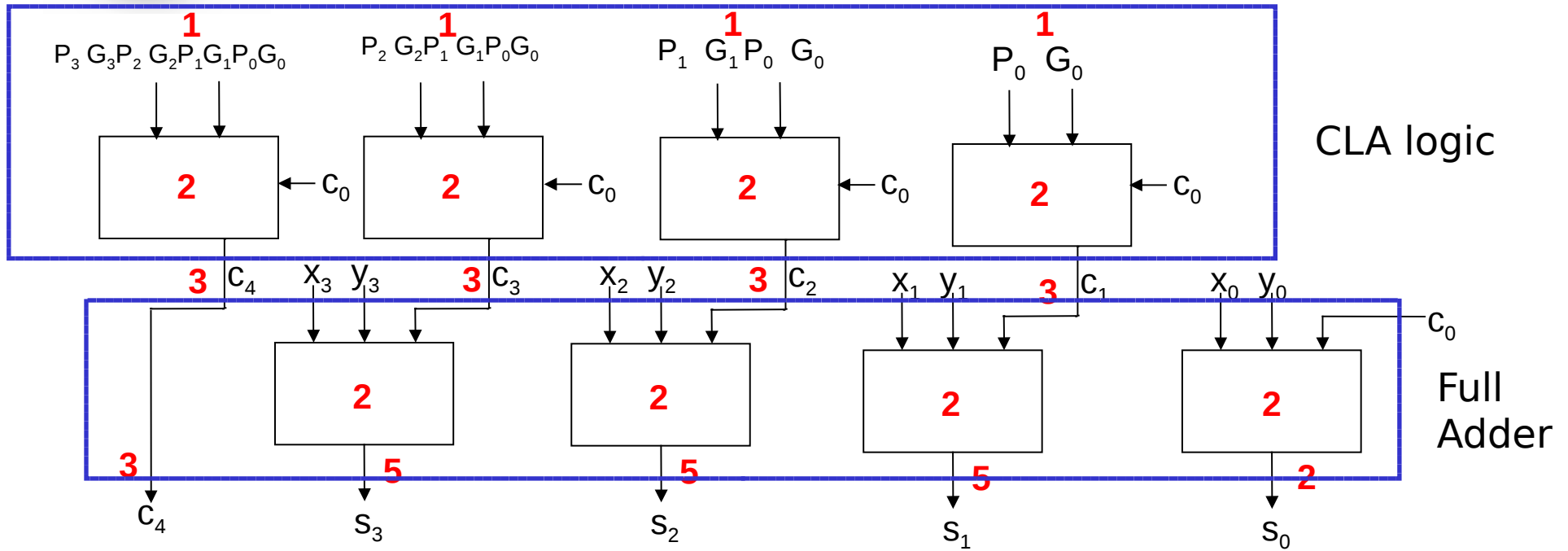
- Continuando con l'**espansione** fino a c_0 si ottiene:

$$\begin{aligned} c_{i+1} = & G_i + P_i G_{i-1} + P_i P_{i-1} G_{i-2} + \\ & + \dots + \\ & + P_i P_{i-1} \dots P_1 G_0 + \\ & + P_i P_{i-1} \dots P_1 P_0 c_0 \end{aligned}$$

- I riporti in uscita di ogni singolo stadio possono essere calcolati tutti in parallelo e con ritardo identico (realizzazione SOP) tramite:
 - le i funzioni di generazione G_i e le i funzioni di propagazione P_i
 - il riporto in ingresso allo stadio 0, c_0
- I sommatore che sfruttano il meccanismo della generazione dei riporti in anticipo sono detti **Carry-Look-Ahead Adders o CLA Adders**



Addizione veloce - *Esempio: prestazioni per un CLA a 4 bit*



$$• c_1 = G_0 + P_0 c_0$$

$$• c_2 = G_1 + P_1 G_0 + P_1 P_0 c_0$$

$$• c_3 = G_2 + P_2 G_1 + P_2 P_1 G_0 + P_2 P_1 P_0 c_0$$

$$• c_4 = G_3 + P_3 G_2 + P_3 P_2 G_1 + P_3 P_2 P_1 G_0 + P_3 P_2 P_1 P_0 c_0$$

dove

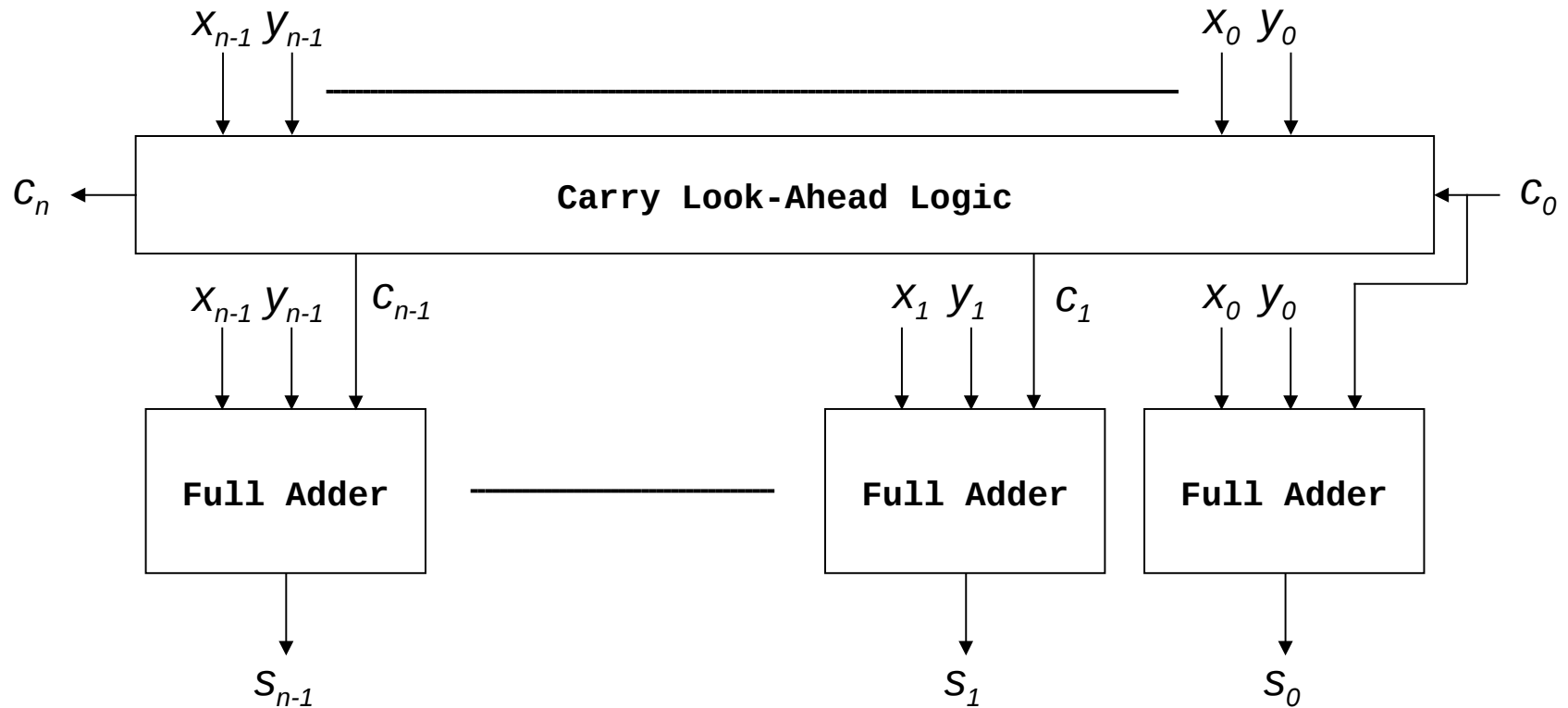
$$G_i = x_i y_i$$

$$P_i = x_i + y_i$$



Sommatori Carry Look-Ahead

Carry Look-Ahead Logic





Addizione veloce: *calcolo delle prestazioni*

- Il ritardo totale per ottenere tutte le somme ed il riporto più a sinistra c_{i+1} è dato dalla somma di:
 - Un ritardo di porta per il calcolo delle funzioni di generazione e di propagazione ($G_i = x_i y_i$ e $P_i = x_i + y_i$)
 - Due ritardi di porta logica per calcolare il riporto i -esimo (SOP)
 - Due ritardi di porta logica per calcolare la somma i -esima (SOP)
- Totale:
 - 5 ritardi di porta logica
- Il ritardo è costante e indipendente dalla lunghezza degli operandi
- Problema:
 - La realizzazione circuitale dei moduli che calcolano i riporti per operandi lunghi (ad esempio 32 bit) fa uso di porte con un *fan-in* molto elevato: non praticabile!!
 - Soluzione: addizionatore veloce a blocchi



Addizione veloce a blocchi

- Il sommatore completo a n bit è ottenuto utilizzando un insieme di blocchi costituiti da CLA a m bit e della logica CLA
- Esempio: blocco è costituito da un sommatore CLA a 4 bit (ragionevole)
- Struttura del blocco di un CLA a 4 bit

- Il riporto finale di questo sommatore ha la seguente espressione:

$$c_4 = \boxed{G_3 + P_3G_2 + P_3P_2G_1 + P_3P_2P_1G_0} + \boxed{P_3P_2P_1P_0}c_0$$

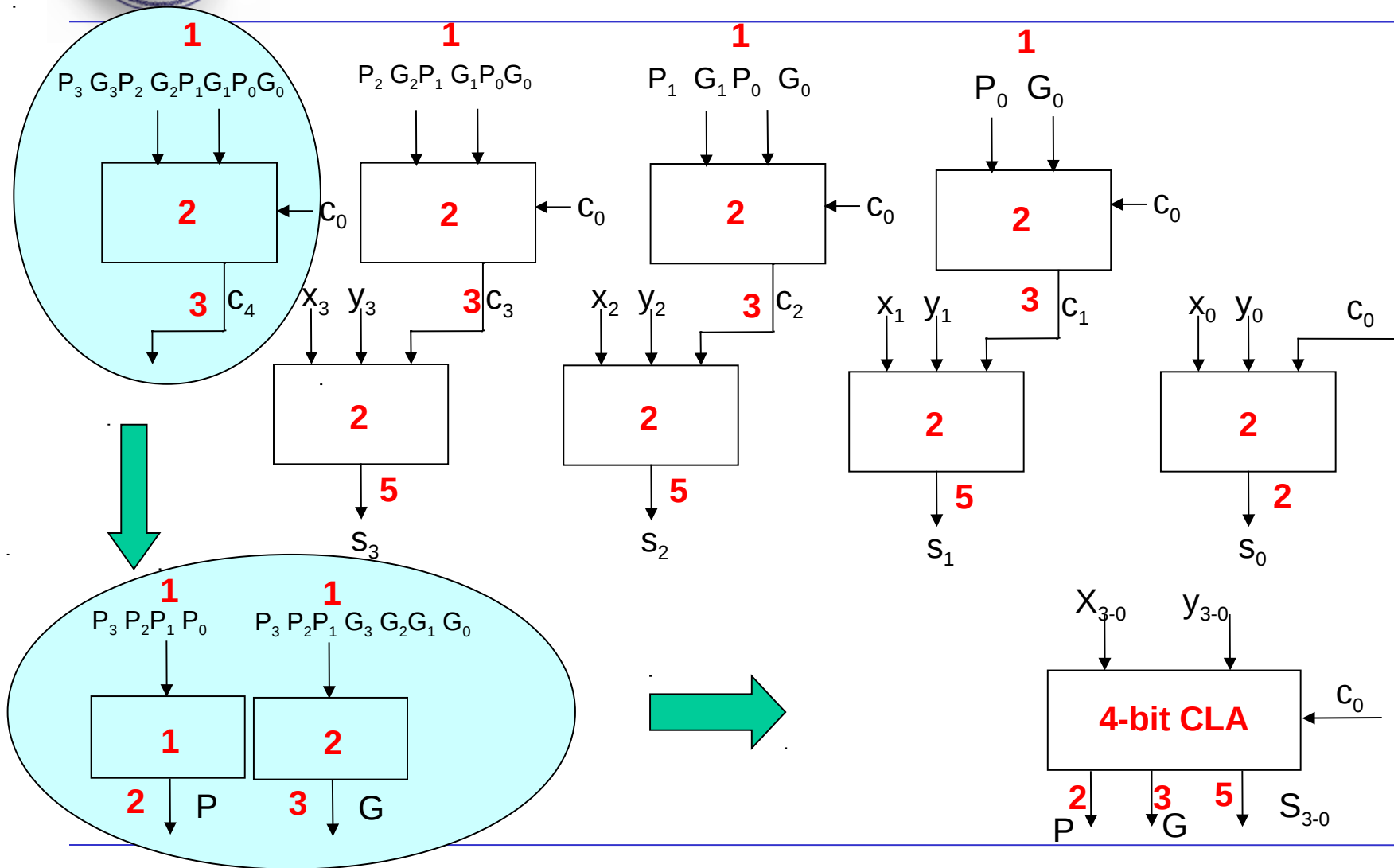
- che può essere riscritta come

$$C_{uscita} = G + Pc_0$$

- con il tempo di ritardo per il calcolo di P e G:
 - P = attraversamento di 2 porte logiche (1 per calcolare P_3, P_2, P_1 e P_0 , 1 per calcolare il prodotto)
 - G = attraversamento di 3 porte logiche (calcolo di P_i e G_i , calcolo dei prodotti, calcolo della somma)



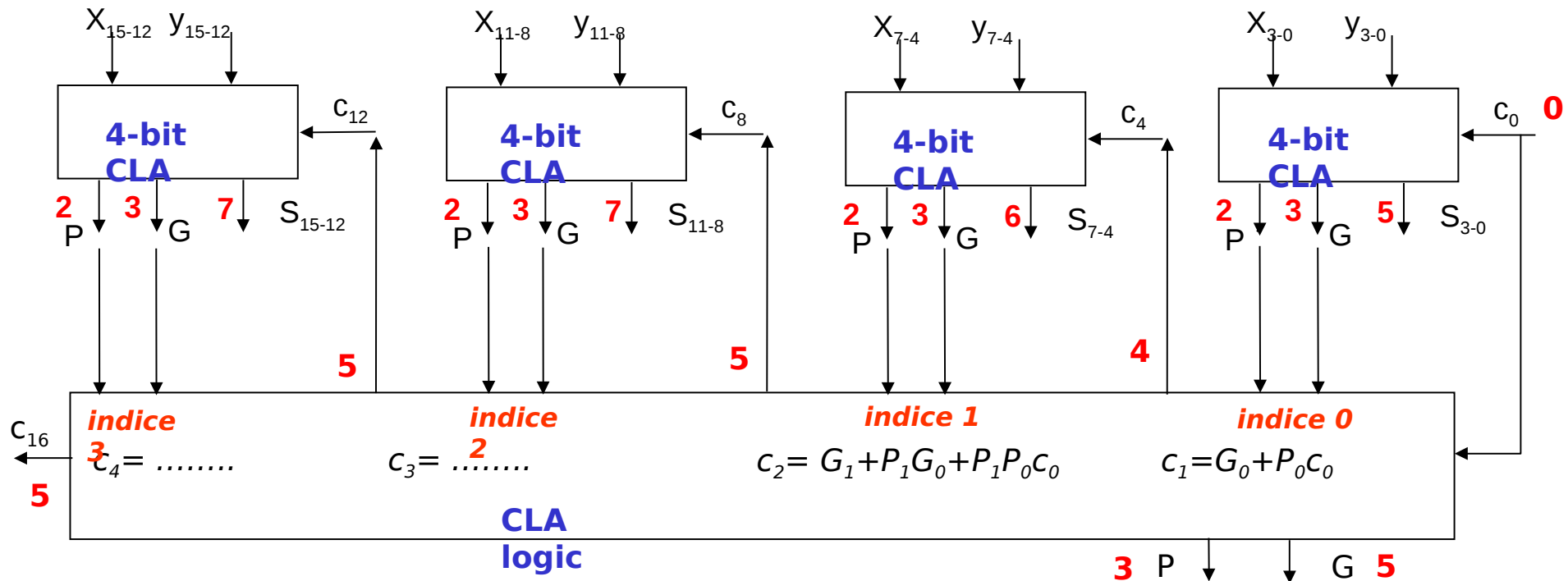
Addizione veloce - *blocco CLA a 4 bit*





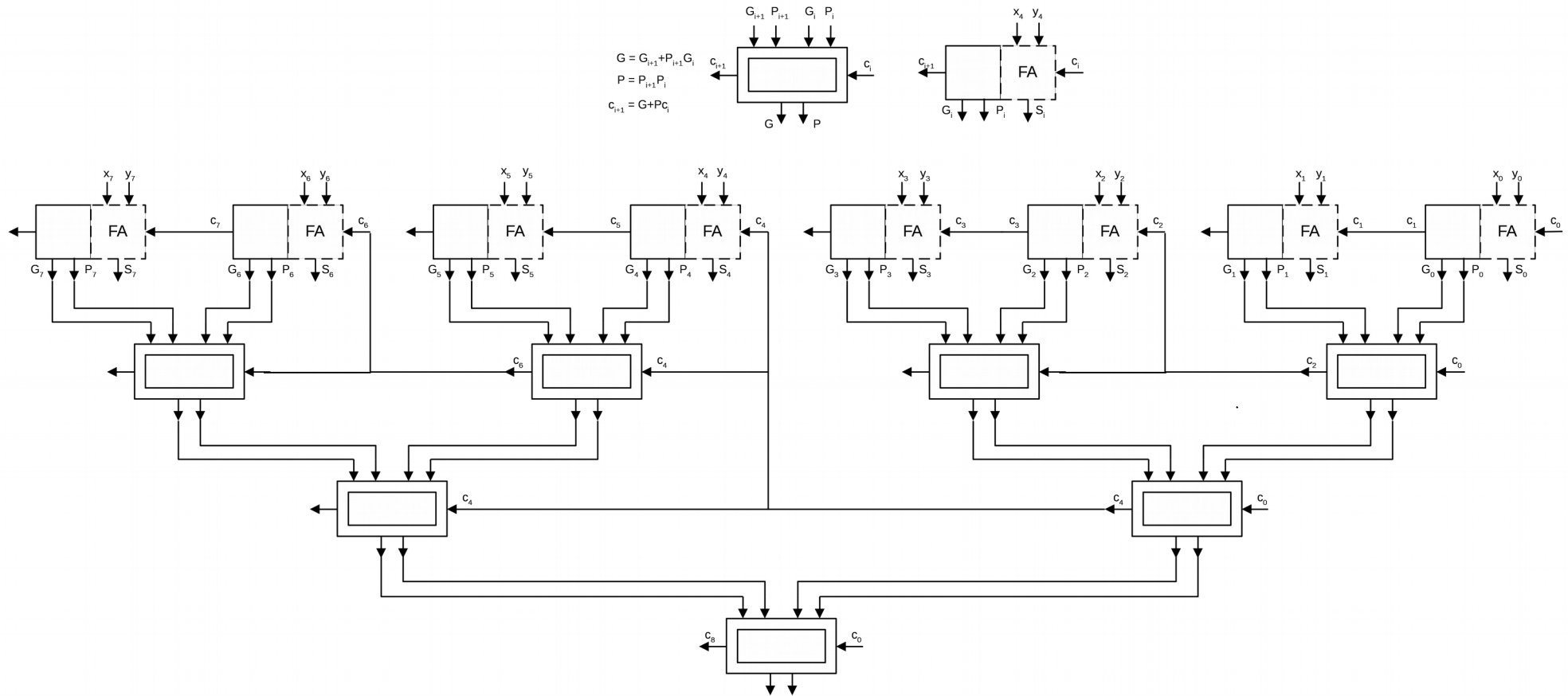
Esempio - *sommatore a 16 bit con CLA a 4 bit*

- Prestazioni: in questo caso circa $n/2$
- Che cosa succede per sommare due numeri da 32 o da 64 bit?
 - Le **prestazioni di un CLA adder a n bit** costituito da blocchi da m bit sono espresse come $\log_m n$, a meno del fattore costante dato dal ritardo di un CLA a m bit.





Esempio - *sommatore a 8 bit con CLA a 2 bit*





Addizione e sottrazione per valori rappresentati in complemento a 2

- Regole per la **somma** e **sottrazione** di due numeri in **complemento a 2** su n bit
 - Per calcolare $x+y$
 - Fornire in ingresso ad un sommatore binario naturale le codifiche binarie
 - Ignorare il bit di riporto in uscita
 - Il risultato è in complemento a due
 - Per calcolare $x-y$
 - Ricavare la rappresentazione dell'opposto di y (complemento a due)
 - Sommare i valori così ottenuti come nella regola precedente
 - Il risultato è in complemento a due
- I risultati sono corretti se e solo se, disponendo di un sommatore ad n bit, il risultato sta nell'intervallo:
$$-2^{n-1} \leq x \pm y \leq 2^{n-1}-1$$
- In caso contrario si verifica overflow (o underflow) aritmetico



Addizione e sottrazione per valori rappresentati in complemento a 2

- Condizioni di **overflow** e di **underflow** per somme e sottrazioni in complemento a 2 su n bit

$A+B$			
A	B	Segno somma	Ov/Un
> 0	> 0	0	Si-Ov
> 0	< 0		no
< 0	> 0		no
< 0	< 0	1	Si-Un

$A-B=A+(-B)$				
A	B	$-B = B_{CPL2}$	Segno somma	Ov/Un
> 0	> 0	< 0		no
> 0	< 0	> 0	0	Si-Ov
< 0	> 0	< 0	1	Si-Un
< 0	< 0	> 0		no

- overflow** per somma = 0 0 1 (segno addendi e segno somma)
- underflow** per somma = 1 1 0
- overflow** per sottrazione = 0 1 1
- underflow** per sottrazione = 1 0 0



Moltiplicazione interi senza segno

- La moltiplicazione di numeri **senza segno** si esegue con lo stesso metodo usato per la moltiplicazione decimale
- Il **prodotto** di due numeri binari di n e k bit è un numero binario di $n+k$ bit
- Ogni prodotto parziale deve essere esteso a $n+k$ bit tramite 0
- Ad esempio:

$$\begin{array}{r} 1101 \times \\ 1011 = \\ \hline 00001101 \\ 0001101 \\ 0000000 \\ 01101 \\ \hline 10001111 \end{array}$$

→ Moltiplicando $M = 13$
→ Moltiplicatore $Q = 11$
→ Prodotto $P = 143$



Moltiplicazione interi senza segno

- La moltiplicazione si effettua quindi
 - Sommando più volte il moltiplicando con opportuni allineamenti
- Ogni termine (**prodotto parziale**) è il prodotto tra
 - Il moltiplicando M
 - Un bit q_i del moltiplicatore Q
- I prodotti parziali sono calcolabili in modo semplice:
- Se $q_i=1$
$$PP_i = M \times q_i = M \times 1 = M \text{ cioè } (m_0, m_1, \dots, m_n)$$
- Se $q_i=0$
$$PP_i = M \times q_i = M \times 0 = 0 \text{ cioè } (0_0, 0_1, \dots, 0_n)$$



Moltiplicazione con segno

Altro modo di definire il complemento a 2: il valore della cifra associata al bit più significativo ha segno negativo.

$$+5 = 0\ 1\ 0\ 1$$

$$-5 = 1\ 0\ 1\ 1$$

$$-5 = -2^3 + 2^1 + 2^0 = -8 + 2 + 1$$

Considerando ad esempio 4 bit, i **valori** di un moltiplicando **M negativo** e di un moltiplicatore **Q negativo** possono essere rappresentati come

- Moltiplicando $M = (-m_3)2^3 + m_22^2 + m_12^1 + m_0$

- Moltiplicatore $Q = (-q_3)2^3 + q_22^2 + q_12^1 + q_0$

- Dove m_3, \dots, m_0 e q_3, \dots, q_0 sono i bit del moltiplicando e del moltiplicatore

Nota: questa rappresentazione viene usata, ed è corretta, sia per valori positivi che negativi.



Moltiplicazione con segno (cont.)

- Costruzione dei prodotti parziali (matrice diagonale)
 - **Cambia** per tener conto del segno dei due fattori (caso M e Q negativi)

$$\begin{array}{cccc} & & -q_0m_3 & q_0m_2 & q_0m_1 & q_0m_0 \\ & & -q_1m_3 & q_1m_2 & q_1m_1 & q_1m_0 \\ & -q_2m_3 & q_2m_2 & q_2m_1 & q_2m_0 & \\ +q_3m_3 & -q_3m_2 & -q_3m_1 & -q_3m_0 & & \end{array}$$



Moltiplicazione con segno (cont.)

- Scomposizione della matrice iniziale in due sottomatrici, una con i soli termini negativi, l'altra con solo quelli positivi. Il risultato è dato dalla differenza dei due risultati parziali

Estensione a n+k bit tramite

$$\begin{array}{cccc}
 & & 0 & q_0m_2 & q_0m_1 & q_0m_0 \\
 & & 0 & q_1m_2 & q_1m_1 & q_1m_0 \\
 & 0 & q_2m_2 & q_2m_1 & q_2m_0 & \\
 q_3m_3 & 0 & 0 & 0 & &
 \end{array}$$

Somma parziale termini positivi

$$\begin{array}{cccc}
 & & q_0m_3 & 0 & 0 & 0 \\
 & & q_1m_3 & 0 & 0 & 0 \\
 & q_2m_3 & 0 & 0 & 0 & \\
 0 & q_3m_2 & q_3m_1 & q_3m_0 & &
 \end{array}$$

Somma parziale termini negativi



Esempio 1

- Si calcoli il prodotto 13×-9

$$\begin{array}{r} 01101 \times 13 \\ -10111 = -9 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 01101 \\ 01101 \\ 01101 \\ 00000 \\ 0-1-1 \ 0-1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 01101 \\ 01101 \\ 01101 \\ 00000 \\ 00000 \\ 00000 \\ 0001011011 \\ 91 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 00000 \\ 00000 \\ 00000 \\ 00000 \\ 01101 \\ 0011010000 \\ 208 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0001011011 \\ 1100101111 \\ 1 \\ 1110001011 \end{array}$$

-208 in
complemento
a 2

$$-117$$



Esempio 2

- Si calcoli il prodotto -13×-9

$$\begin{array}{r} -1 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1 \end{array} \times -13$$

$$\begin{array}{r} -1 \ 0 \ 1 \ 1 \ 1 \end{array} = -9$$

$$\begin{array}{r} -1 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} -1 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} -1 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 1 \ 0 \ 0 \ -1 \ -1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 0 \ 1 \ 0 \ 1 \\ 277 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 0 \ 1 \ 0 \ 1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \\ 160 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 0 \ 1 \ 0 \ 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 1 \ 1 \ 0 \ 1 \ 0 \ 1 \ 1 \ 1 \ 1 \ 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{r} 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1 \ 1 \ 0 \ 1 \ 0 \ 1 \\ 117 \end{array}$$



Moltiplicazione con segno - Algoritmo di Booth

- Se il moltiplicatore contiene sequenze di 1, l'algoritmo di Booth è più **efficiente** del metodo visto in precedenza (cioè devono essere generati molti meno prodotti parziali)

- Si consideri ad esempio la moltiplicazione per $Q=30$:

$$M \times 30 = M \times (32 - 2) = M \times 32 - M \times 2$$

- In rappresentazione binaria:

$$\begin{aligned} M \times 0011110 &= M \times 0100000 - M \times 0000010 \\ &= M \times 0100000 + M_{(-)} \times 0000010 \end{aligned}$$

- I moltiplicatori così ottenuti
 - Sono potenze del due
 - Sono sequenze di bit con un solo uno



Algoritmo di Booth: codifica del moltiplicatore

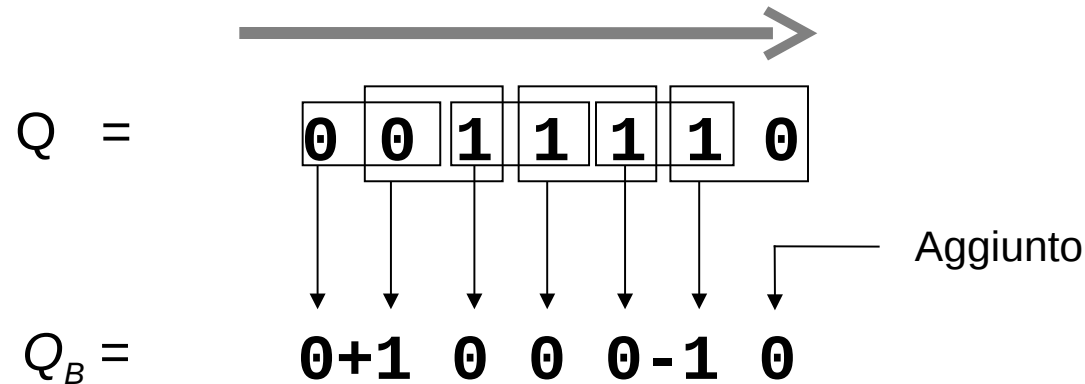
- L'algoritmo si basa sulla scomposizione appena vista
 - Tale scomposizione è rappresentata come una **codifica del moltiplicatore** basata sulle seguenti regole

 - Si consideri un moltiplicatore Q di lunghezza n
 - Si scorre il moltiplicatore da sinistra verso destra
 - Il **moltiplicatore codificato** Q_B si ottiene:
 - Scrivendo il simbolo +1 quando si passa da 0 ad 1
 - Scrivendo il simbolo -1 quando si passa da 1 a 0
 - Scrivendo il simbolo 0 quando due bit successivi sono uguali
 - Se Q termina con 0 aggiungo 0 a Q_B altrimenti aggiungo -1
-



Algoritmo di Booth: esempio di codifica

- Ad esempio $Q = 30$ è codificato come $Q_B = 0+1000-10$



- Utilizzando tale codifica, i prodotti parziali saranno:
 - 0 con **estensione del segno**, quando $q_{B,i} = 0$
 - $M_{(-)}$ con **estensione del segno**, quando $q_{B,i} = -1$
 - M con **estensione del segno**, quando $q_{B,i} = +1$



Algoritmo di Booth: codifica del moltiplicatore

- Le regole espresse per l'algoritmo di Booth possono essere riassunte nella tabella seguente:

Moltiplicatore		Codifica	PP_i
q_i	q_{i-1}		
0	0	0	$0 \times M = 0$
0	1	+1	$+1 \times M = M$
1	0	-1	$-1 \times M = M_{(-)}$
1	1	0	$0 \times M = 0$

- E inoltre, se:
 - $q_0 = 0$, la codifica del bit aggiunto è 0 e quindi il prodotto parziale è 0
 - $q_0 = 1$, la codifica del bit aggiunto è -1 e quindi il prodotto parziale è $M_{(-)}$



Esempio

- Moltiplicare 13×-9 , usando l'algoritmo di Booth su 5 bit
- I valori binari da usare sono:
 - $13 = 01101$ $-13 = 10011$
 - $-9 = 10111$ $-9_B = -1+100-1$
- Il prodotto si esegue quindi nel modo seguente:

Estensione a n+k bit
tramite estensione del
segno

						0	1	1	0	1	×	→ Moltiplicando $M = 13$
						-1	+1	0	0	-1	=	→ Moltiplicatore $Q = -9$
$M_{(-)}$	1	1	1	1	1	1	0	0	1	1		
0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0		
0	0	0	0	0	0	0	0	0	0			
M	0	0	0	1	1	0	1					
$M_{(-)}$	1	1	0	0	1	1						
	1	1	1	0	0	0	1	0	1	1		→ Prodotto $P = -117$



Moltiplicatori combinatori

Prodotto di due numeri positivi di 3 bit (n bit - $2n$ bit prodotto)

Moltiplicazione bit a bit

			x_2	x_1	x_0	\times
			y_2	y_1	y_0	$=$
			y_0x_2	y_0x_1	y_0x_0	
		y_1x_2	y_1x_1	y_1x_0		
	y_2x_2	y_2x_1	y_2x_0			
			PP_{02}	PP_{01}	PP_{00}	
		PP_{12}	PP_{11}	PP_{10}		
	PP_{22}	PP_{21}	PP_{20}			
p_5	p_4	p_3	p_2	p_1	p_0	

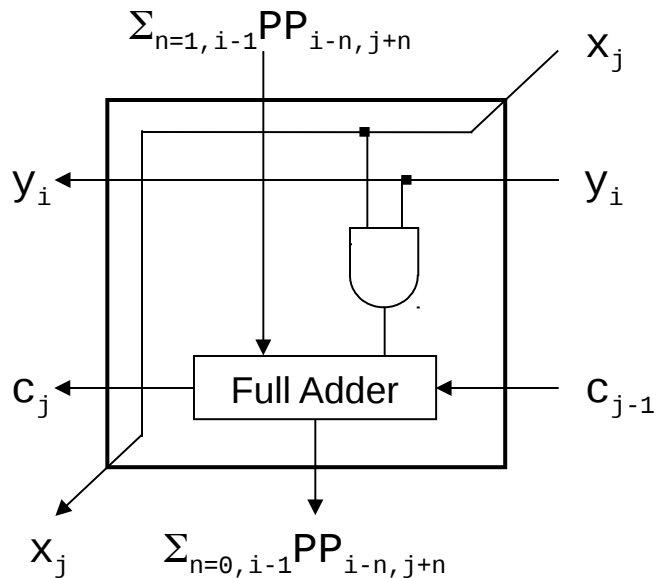
Matrice di **prodotti parziali** costituita da n righe



Moltiplicatori combinatori: *somma per righe*

Somma per righe

Multiplier Cell



Ogni cella del moltiplicatore calcola

- il **prodotto parziale** corrispondente e
- una **somma parziale**

Il **riporto** delle somme parziali si propaga lungo la **riga**

Le somme si propagano in verticale

Per il calcolo del prodotto parziale, X si propaga in diagonale e Y in verticale

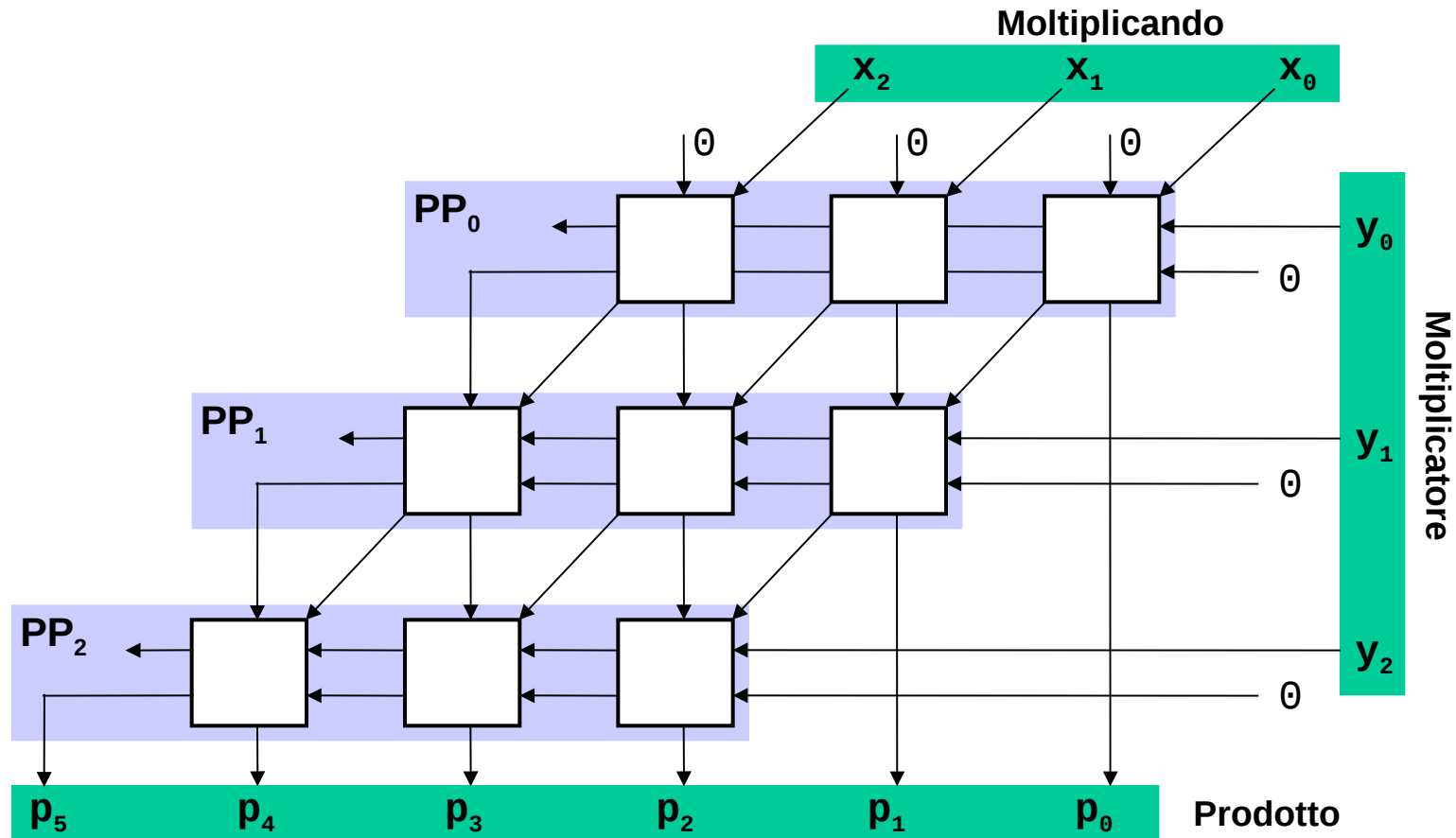
Sono necessari $n-1$ sommatore a n bit (con eventuale calcolo del prodotto parziale). Il primo non genera riporti

La struttura è regolare

Prestazioni: dipendono dai sommatore, con sommatore non veloci ordine di $2n$



Moltiplicatori combinatori: *somma per righe*





Moltiplicatori combinatori: moltiplicatore di Wallace

E' basato sulla riduzione successiva della matrice M_0

Prevede l'utilizzo di soli **contatori a 2 o 3 ingressi**, che sono equivalenti rispettivamente ad un Half-Adder e a un Full-Adder

Il procedimento di riduzione della matrice a 2 sole righe è più lento rispetto al caso di contatori a ingressi qualsiasi, ma comunque rapido ($\log_{3/2} n$ passi)

- M_0 di n righe
- M_1 di $(2/3)n$ righe
- M_2 di $(2/3)^2 n$ righe
-
- M_h di $(2/3)^h n$ righe: se il n° di righe è uguale a 2 la riduzione termina

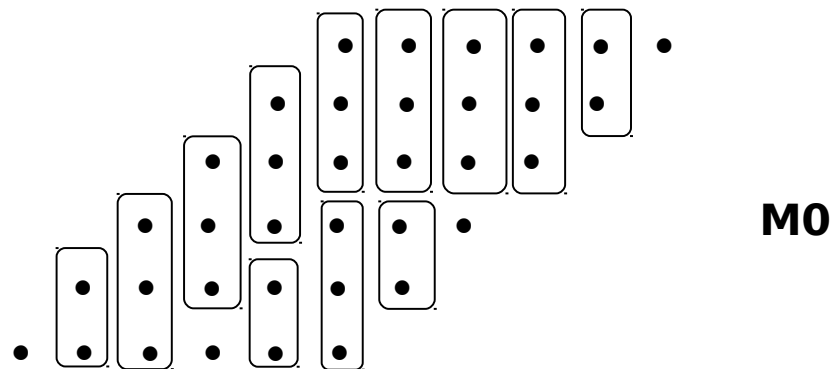
La struttura è "regolare"

Le prestazioni sono dominate dal sommatore finale (veloce)

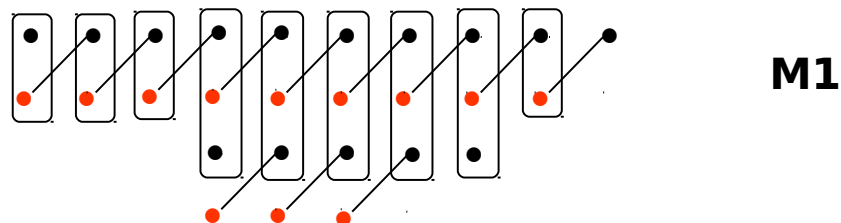


Moltiplicatori combinatori: moltiplicatore di Wallace

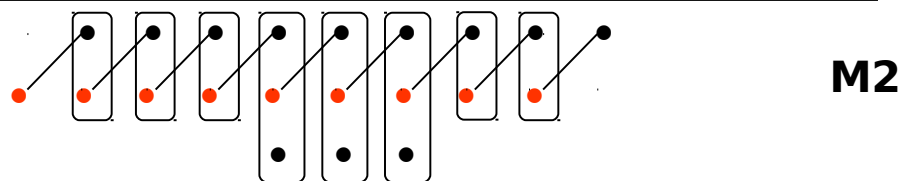
Batteria di contatori



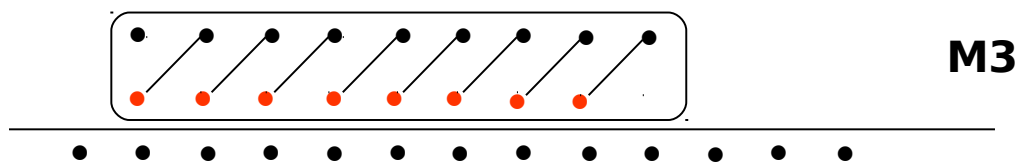
Batteria di contatori



Batteria di contatori



Sommatore





Numeri in virgola fissa

- Fino a questo punto abbiamo assunto che
 - Un vettore di bit rappresentasse sempre un numero intero
 - Eventualmente con segno
- Tutte le considerazioni fatte fino ad ora e tutti i metodi esposti continuano a valere se si attribuisce ai vettori di bit il significato di numeri in *virgola fissa*
- Un sistema di numerazione in virgola fissa è quello in cui:
 - La posizione della virgola decimale è implicita
 - La posizione della virgola decimale uguale in tutti i numeri
- La posizione della virgola equivale alla interpretazione del *valore intero moltiplicato per un fattore di scala*



Numeri in virgola fissa: fattore di scala

- Si consideri ad esempio il vettore di $k+n$ bit (k bit per rappresentare la **parte intera** e n bit per rappresentare la **parte frazionaria**):

$$B = b_{k-1} \dots b_0, b_{-1} \dots b_{-n}$$

- Il suo valore è dato da

$$V(B) = b_{k-1} \times 2^{k-1} + \dots + b_0 \times 2^0 + \underbrace{b_{-1} \times 2^{-1} + \dots + b_{-n} \times 2^{-n}}_{\text{parte frazionaria}}$$

- Il **fattore di scala** che consente di passare dalla rappresentazione intera a quella a virgola fissa è pari a

$$S_n = 2^{-n} = 1 / 2^n$$

- Detti V_I il valore intero e V_{VF} il valore in virgola fissa di B :

$$V_{VF}(B) = V_I(B) \times S_n = V_I(B) \times 2^{-n}$$



Esempio

- Si consideri il vettore binario:

$$B = 010.10110$$

- Il suo valore in virgola fissa è:

$$\begin{aligned} V_{VF}(B) &= 2^1 + 2^{-1} + 2^{-3} + 2^{-4} = 2 + 1/2 + 1/8 + 1/16 \\ &= 43/16 = 2.6875 \end{aligned}$$

- Il fattore di scala da utilizzare per la conversione è:

$$S_5 = 2^{-5} = 1/32 = 0.03125$$

- Il valore di B , considerandolo intero è:

$$V_I(B) = 2^6 + 2^4 + 2^2 + 2^1 = 64 + 16 + 4 + 2 = 86$$

- Da cui, moltiplicando per il fattore di scala, si ha:

$$V_{VF}(B) = V_I(B) \times S_5 = 86 \times 0.03125 = 2.6875$$



Virgola fissa vs. virgola mobile

Intervallo di variazione di un numero binario di 32 bit

- **Codifica intera**

$$0 \leq |V_I(B)| \leq +2^{31} \approx 2.15 \times 10^9$$

- **Codifica a virgola fissa**

$$+4.65 \times 10^{-10} \approx +2^{-31} \leq |V_{VF}(B)| \leq +1$$

- A **pari numero di bit** disponibili

- con la rappresentazione **intera** o in **virgola fissa**, i valori rappresentati sono distribuiti **uniformemente** nel campo di rappresentabilità
- con la rappresentazione in **virgola mobile**, i valori rappresentati sono distribuiti **non uniformemente** nel campo di rappresentabilità
 - sono “più fitti” vicino allo 0 e “più radi” per valori assoluti grandi

- Nella rappresentazione in **virgola mobile** (**floating point**) la posizione della virgola è mobile ed è indicata dal valore di un fattore moltiplicativo



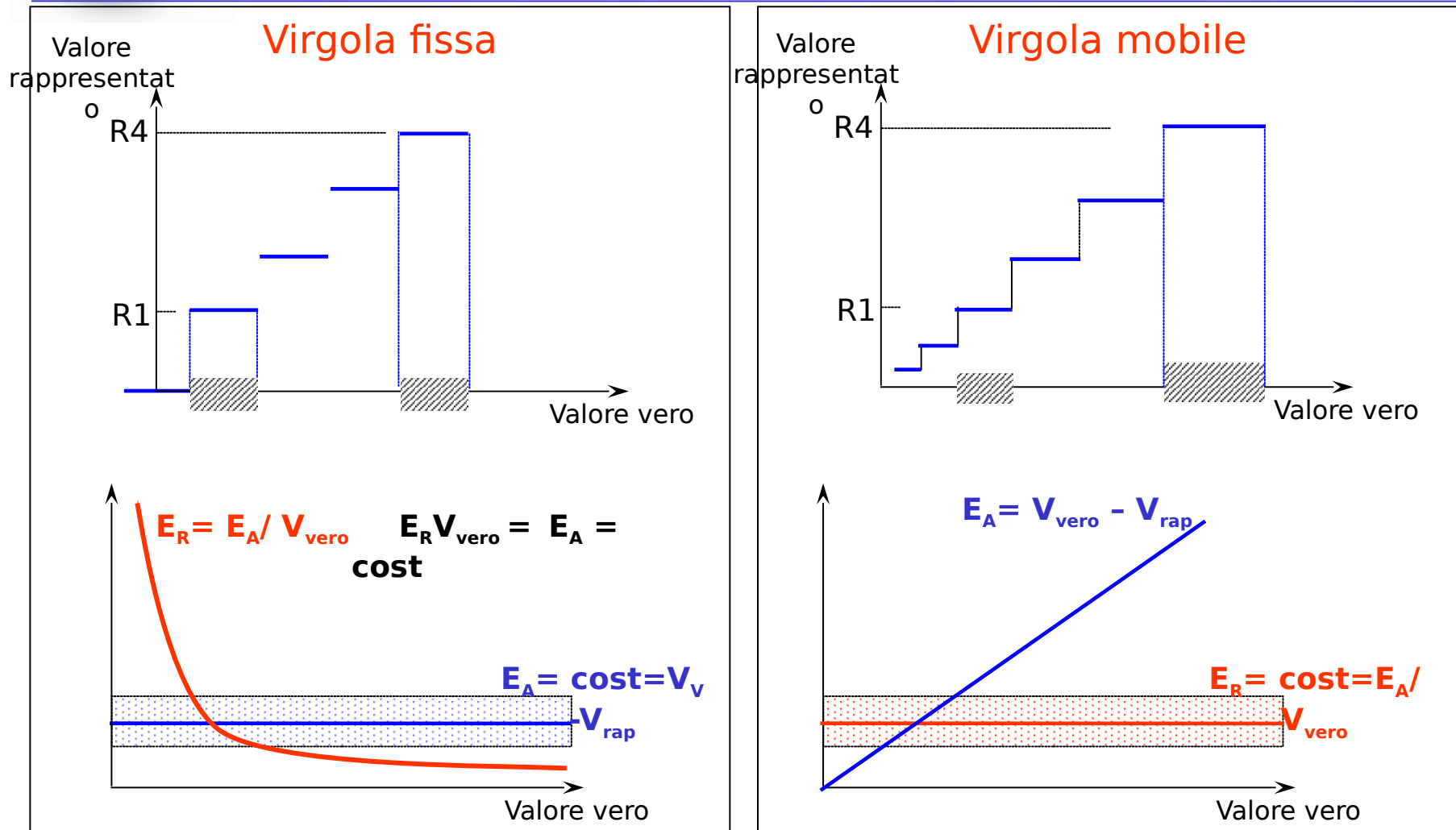
Errore di quantizzazione: virgola fissa vs. virgola mobile

- ▣ **Virgola fissa** (con n bit per la parte frazionaria)
 - ▣ $E_{Ass} = Val_{Vero} - Val_{Rappr} = \text{costante}$
con $(-1/2)2^{-n} < E_{Ass} < (+1/2)2^{-n}$
 - ▣ $E_{Rel} = E_{Ass} / Val_{Vero}$
(e cioè $E_{Rel} Val_{Vero} = \text{costante}$)
 - ▣ tanto più piccolo è il valore vero da rappresentare tanto maggiore è l'errore relativo che si commette nel rappresentarlo
 - ▣ tanto più grande è il valore vero da rappresentare tanto minore è l'errore relativo che si commette nel rappresentarlo

- ▣ **Virgola mobile**
 - ▣ $E_{Rel} = \text{costante} (= 2^{-\# \text{bit della } M})$
 - ▣ $E_{Ass} = \text{aumenta all'aumentare del valore vero da rappresentare}$



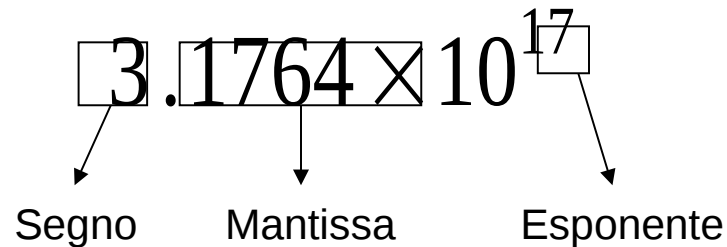
Errore di quantizzazione: virgola fissa vs. virgola mobile





Numeri in virgola mobile

- ❑ Codifica in virgola mobile per i numeri in base 10
- ❑ Un numero in virgola mobile è composto da diverse parti:
- ❑ Si dice **normalizzato** un numero in cui $1 \leq M < 10$

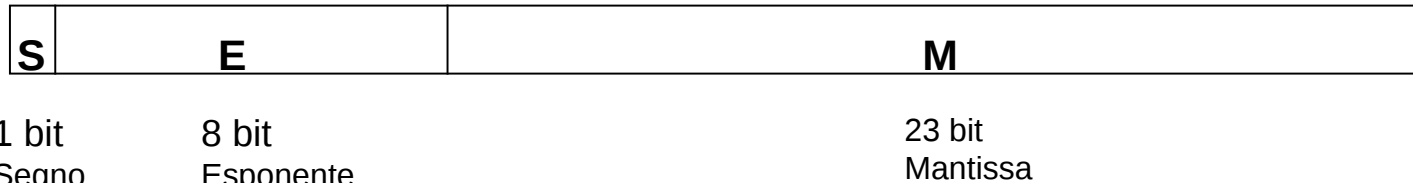


- ❑ Facilmente estendibile al sistema di numerazione binario
- ❑ In un **numero binario in virgola mobile e normalizzato**
 - La prima cifra della mantissa è sempre 1 ($1 \leq M < 2$)
 - Tale cifra non viene rappresentata esplicitamente



Numeri in virgola mobile – Valori rappresentabili

- IEEE standard: Numeri floating-point in singola precisione

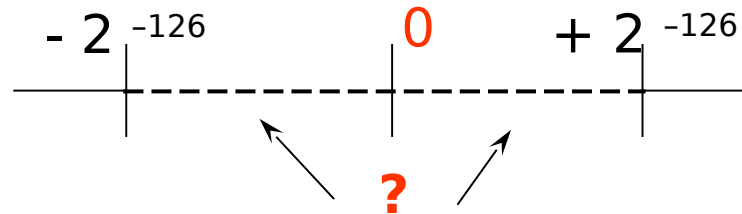



- L'esponente utilizza la codifica in eccesso 127, e cioè il valore effettivo dell'esponente è pari a $(E-127)$
 - $E = 0$ e $M = 0$ Rappresenta lo zero (pos/neg)
 - $E = 255$ e $M = 0$ Rappresenta infinito (pos/neg)
 - $E = 255$ e $M \neq 0$ *NotANumber*
 - $0 < E < 255$ $(-1)^s \times 2^{(E-127)} \times (1, M)$
($127 \leq E \leq 254$ esp. positivi, $126 \leq E \leq 1$ esp. negativi)
 - $E = 0$ e $M \neq 0$ $(-1)^s \times 2^{-126} \times (0, M)$ non normalizzati
- Standard IEEE 32 bit: intervallo rappresentato $-1.M \times 10^{-38} \leq x \leq +1.M \times 10^{38}$
- La precisione consentita è di circa 7 cifre decimali



Numeri in virgola mobile – Valori rappresentabili

- Motivazione della rappresentazione **non normalizzata**
 - $E = 0$ e $M \neq 0$ $(-1)^s \times 2^{-126} \times (0, M)$ non normalizzati
- Il **valore** più piccolo rappresentabile **normalizzato** è
$$\pm 2^{-127} \times 1,00...00 = \pm 2^{-126}$$
- che espresso in virgola mobile da $E=1$ e $M = 0$



 rappresentazione **non normalizzata** $E=0$ e $M \neq 0$
Interpretata nel modo seguente:

$$\text{Valore numerico} = \pm 2^{-126} \times 0,.....$$

Il più piccolo valore rappresentabile è

$$\pm 2^{-126} \times 0,00...01 = \pm 2^{-126} \times 2^{-23} = \pm 2^{-149}$$



Operazioni in virgola mobile

- Le operazioni che si possono compiere su numeri in virgola mobile sono:
 - Somma
 - Sottrazione
 - Moltiplicazione
 - Divisione
 - Elevamento a potenza
 - Estrazione di radice

- Inoltre sono definite le operazioni di:
 - Calcolo del resto della divisione intera
 - Normalizzazione
 - Troncamento



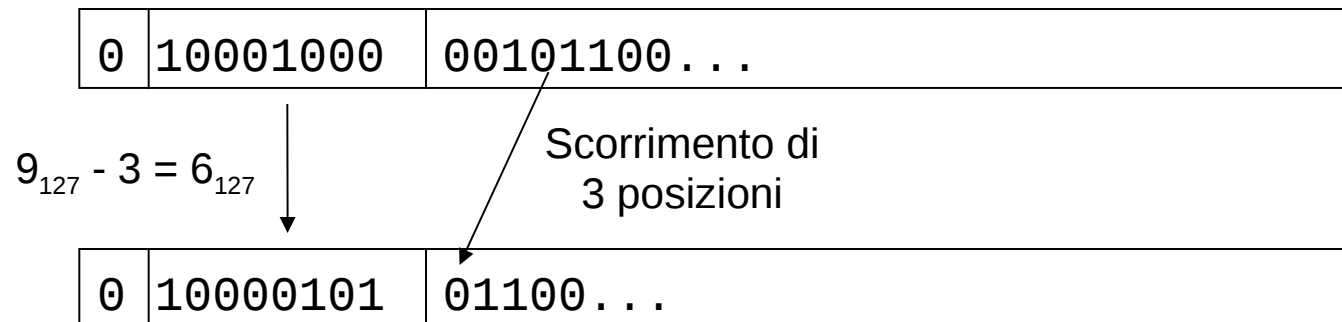
Operazioni in virgola mobile

- L'esecuzione di una operazione in virgola mobile può provocare una *eccezione*
- Una *eccezione* è il risultato di una operazione anomala, quale, ad esempio:
 - Divisione per zero
 - Estrazione della radice quadrata di un numero negativo
- Le eccezioni che vengono generate dalle unità aritmetiche in virgola mobile sono:
 - Operazione non valida
 - Divisione per zero
 - Overflow
 - Underflow



Operazioni in virgola mobile: *normalizzazione*

- Tutte le operazioni descritte nel seguito operano su numeri normalizzati (1 implicito prima della virgola)
- Se l'**1 implicito manca**, la **normalizzazione** di un numero con mantissa M ed esponente n , si esegue come segue:
 - Si fa scorrere verso sinistra la mantissa M fino al primo uno, compreso; sia k il numero di posizioni di tale scorrimento
 - Si sottrae k all'esponente n
- Ad esempio:



Ricorda:

**Scorrimento a sx
equivale a
moltiplicazione**

**Scorrimento a dx
equivale a
divisione**



Operazioni in virgola mobile: *somma e sottrazione*

- La **somma o sottrazione** tra numeri in virgola mobile viene eseguita secondo i seguenti passi:
 - Si sceglie il numero con esponente minore
 - Si fa scorrere la sua mantissa a destra un numero di bit pari alla differenza dei due esponenti
 - Si assegna all'esponente del risultato il maggiore tra gli esponenti degli operandi
 - Si esegue l'operazione di somma (algebrica) tra le mantisse per determinare il valore ed il segno del risultato
 - Si normalizza il risultato così ottenuto
 - Non sempre quest'ultima operazione è necessaria
 - **Attenzione!!!** Il riporto si può propagare anche dopo la posizione della virgola



Operazioni in virgola mobile : *moltiplicazione*

- La **moltiplicazione** tra numeri in virgola mobile viene eseguita secondo i seguenti passi:
 - Si sommano gli esponenti e si sottrae 127
 - Si calcola il risultato della moltiplicazione delle mantisse
 - Si determina il segno del risultato
 - Si normalizza il risultato così ottenuto
 - Non sempre quest'ultima operazione è necessaria

- La sottrazione di 127 dalla somma degli esponenti è necessaria in quanto sono rappresentati in eccesso 127

$$E_{a,127} = E_a + 127$$

$$E_{b,127} = E_b + 127$$

$$E_{axb,127} = E_{axb} + 127 = (E_a + 127) + (E_b + 127) - 127$$



Operazioni in virgola mobile : *divisione*

- La **divisione** tra numeri in virgola mobile viene eseguita secondo i seguenti passi:
 - Si sottraggono gli esponenti e si somma 127
 - Si calcola il risultato della divisione delle mantisse
 - Si determina il segno del risultato
 - Si normalizza il risultato così ottenuto
 - Non sempre quest'ultima operazione è necessaria

- La somma di 127 alla differenza degli esponenti è necessaria in quanto sono rappresentati in eccesso 127

$$E_{a,127} = E_a + 127$$

$$E_{b,127} = E_b + 127$$

$$E_{a/b,127} = E_{a/b} + 127 = (E_a + 127) - (E_b + 127) + 127$$



Operazioni in virgola mobile: *troncamento*

- Spesso accade di rappresentare i risultati intermedi di una operazione con una precisione maggiore di quella degli operandi e del risultato
- Al termine dell'operazione è necessario effettuare una operazione di *troncamento*
- Il troncamento serve a rimuovere un certo numero di bit per ottenere una rappresentazione approssimata del risultato
- Si consideri il valore numerico rappresentato dal vettore:

$$B = 0.b_{-1} \dots b_{-(k-1)}b_{-k}b_{-(k+1)} \dots b_{-n}$$

- Si voglia effettuare *troncamento al bit k-esimo*



Operazioni in virgola mobile: *troncamento*

□ Chopping

- Consiste nell'ignorare i bit dal k -esimo all' n -esimo
- Questo metodo è *polarizzato* o *biased*
- L'errore è sempre positivo e varia nell'intervallo:
$$0 < \varepsilon < +(2^{-k+1} - 2^{-n})$$

□ Rounding

- Se il bit k -esimo vale 0, lasciare invariato il bit in posizione $(k-1)$ e ignorare i bit dal k -esimo all' n -esimo
- Se il bit k -esimo vale 1, sommare 1 in posizione $(k-1)$ e ignorare i bit dal k -esimo all' n -esimo
- Questo metodo è *simmetrico* o *unbiased*
- L'errore è centrato sullo zero e vale:
$$-(2^{-k+1} - 2^{-n}) < \varepsilon < +(2^{-k+1} - 2^{-n})$$