

Dipartimento di Fisica Sperimentale
Laboratorio di Elettronica
parte III

D.Gamba,P.P.Trapani

April 13, 2004

1 Logica cablata e logica programmabile in tecnologia CMOS

Con il termine logica di un sistema si intende la funzione che esso svolge. I multiplexer, i demultiplexer, i decoder, gli encoder, i contatori etc.. hanno una logica cablata, fissata una volta per tutte nel circuito che collega i componenti, gate in questo caso. Si parlera' di logica programmabile invece quando il comportamento del circuito puo' essere modificato senza cambiarne i collegamenti, ma solo il programma che lo governa.

Ricordare che gli IC CMOS sono molto sensibili all'elettricit  statica. Fare attenzione quando si maneggiano i chip a non mettere in corto i pin, scaricare a terra la propria elettricit  statica prima di maneggiarli toccando un ground della basetta. **Controllare sempre i collegamenti** in modo che le alimentazioni siano connesse sui pin corretti e siano nei range permessi, prima di dare tensione ai circuiti.

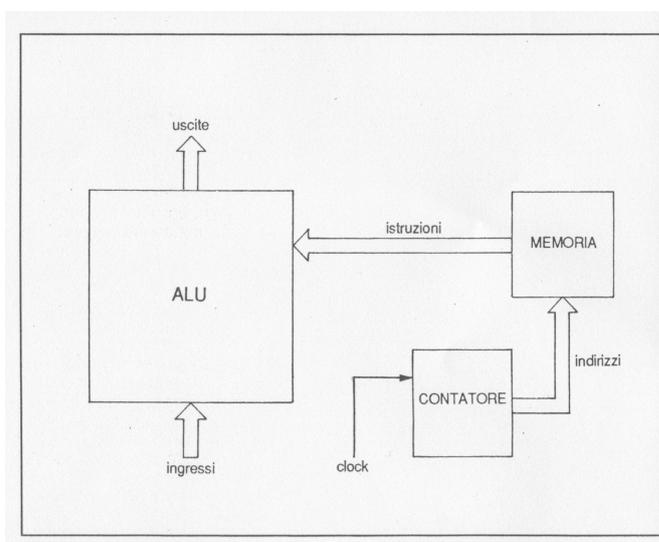


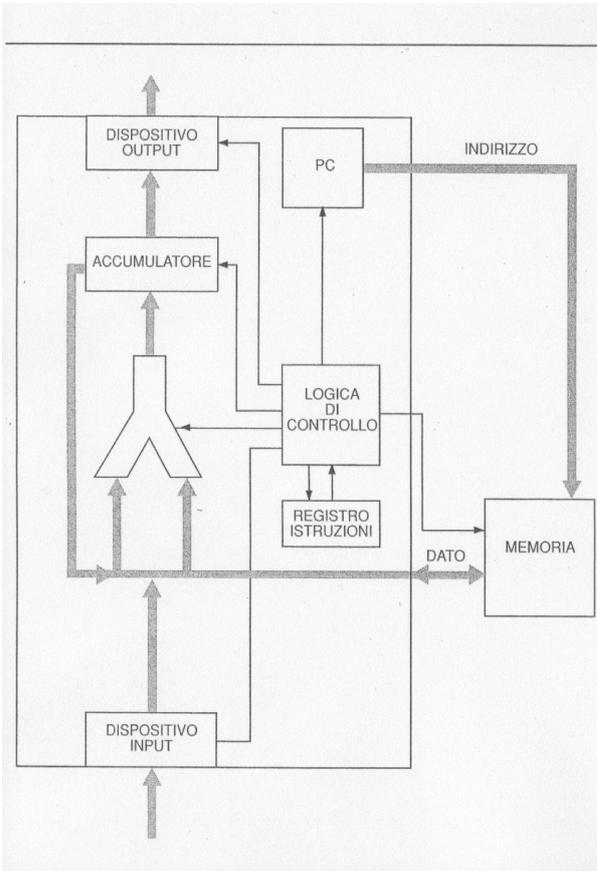
Figure 1: Schema di logica programmata

Nella fig. 1.1 e' mostrato un sistema logico in cui una ALU opera su dati provenienti dall'esterno. La memoria contiene le *istruzioni*, (indicazioni sulle istruzioni da svolgere sui dati) per la ALU. Un contatore, (*program counter*), fornisce alla memoria gli indirizzi in cui sono memorizzate le istruzioni. Cambiando programma registrato in memoria, senza cambiare il circuito, si puo' modificare la logica del sistema.

1.1 Controllore ad 1 bit, MC14500B

Per questo Lab. si e' scelto un componente un po' particolare: il 14500 che e' un dispositivo programmabile ad un solo bit, con un set di istruzioni limitato. Lo scopo e' di costruire un sistema programmabile completo, in grado di implementare funzioni logiche anche complesse. Lo schema

del componente, fig. ??, mostra i circuiti base composti da una Logic Unit, che ha le stesse funzioni pur se limitate di una ALU, da un registro Accumulatore ad un bit e da un FF per gestire l'I/O.



2 Struttura di un dispositivo programmabile.

HARDWARE E SOFTWARE

Il termine *hardware* - da *hard* = duro e *ware* = merce, articoli - significa ferramenta, articoli di ferro. Usato inizialmente in forma scherzosa questo vocabolo è entrato nell'uso corrente per definire le componenti fisiche di un computer. I componenti essenziali dell'hardware di un computer sono i circuiti elettronici digitali: dal processore, unità centrale di processo, alle memorie, dal generatore di clock ai dispositivi

Da *soft* (= morbido) è stato coniato, per analogia, il termine *software* per designare il software che serve al funzionamento di un elaboratore ma non ha tangibilità fisica: i programmi. Come abbiamo visto nel capitolo 4, si usa il termine *firmware* per i programmi residenti in chip di memoria non volatile.

5.3 CONTROLLORE INDUSTRIALE 14500

Abbiamo scelto, per il passaggio dalla logica cablata a quella programmabile, un componente un po' particolare: il 14500 è un dispositivo programmabile ad un solo bit, con un set di istruzioni molto limitato. Ma proprio per queste sue caratteristiche è stato scelto per affrontare, nello spazio di un solo capitolo, sia le problematiche hardware che quelle software di un sistema programmabile. In Jack Book 4 le stesse tematiche sono affrontate con riferimento al più diffuso microprocessore a 8 bit, lo Z80; nel capitolo 5 punto ad esso è dedicato un intero volume. Inoltre - senza superare la complessità circuitale che avete imparato ad affrontare nei precedenti Jack Book - potrete realizzare un sistema programmabile complesso.

In *Data 23* abbiamo riportato - dal Data Book della Motorola - le specifiche tecniche di questo componente. Noteate intanto, sulla prima pagina, la scritta "Detailed operational applications are given in the «MC14500B Industrial control unit» handbook".

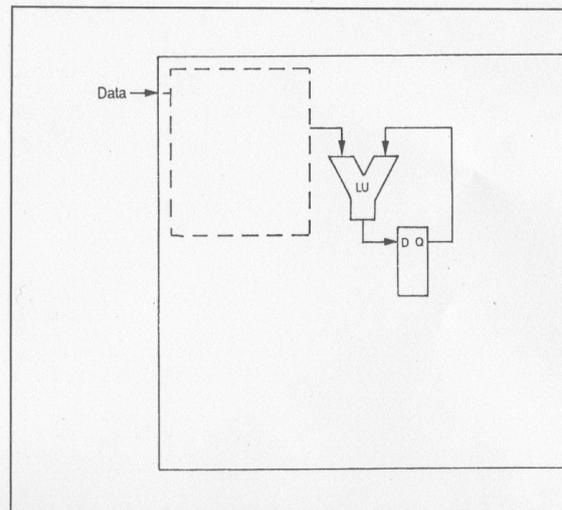


Fig. 5.3 Nello schema a blocchi del 14500 si riconoscono un'unità logica e un accumulatore. L'unità logica riceve su un dato di un solo bit.

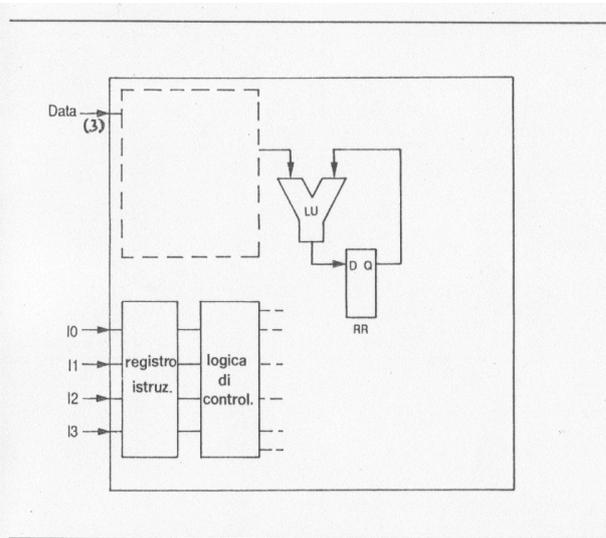


Fig. 5.4 Quattro sono i pin per l'ingresso delle 16 istruzioni.

...nisce un intero libro relativo a questo componente. *ck diagram* è una rappresentazione, a grandi blocchi, dello schema interno. Un *ck diagram*, dovrebbe aver attirato la vostra attenzione: quello a Y, che conoscete come LU. Qui la A manca, potete immaginare che LU stia per *Logic Unit*, unità logica. Analizzando uno sguardo superficiale alla tabella delle istruzioni dovrebbe, del resto, avervi mostrato la presenza di istruzioni quali AND e OR e l'assenza di operazioni aritmetiche.

...n unico pin denominato *Data*. Nella presentazione del componente, inoltre, è determinato che si tratta di un *single bit processor*, di un processore a un solo bit. L'uscita dell'unità logica entra in un blocco denominato RR, *result register*, registro del risultato, che, a sua volta, funziona come ingresso per l'altro ramo dell'unità logica. RR rappresenta l'accumulatore, realizzato con un semplice flip flop di tipo D. Nel Fig. 5.3 abbiamo evidenziato il pezzo dello schema a blocchi analizzato: fra il pin 3, l'uscita di *Data*, e l'ingresso della LU abbiamo per ora lasciato un blocco tratteggiato.

...iamo ad analizzare le 16 istruzioni. Per codificarle in binario occorrono quattro bit: sarebbe difficile identificarli in

10, pin 7, *LSB instruction word* ovvero bit meno significativo della parola istruzione

11, pin 6

12, pin 5

13, pin 4, *MSB instruction word*, bit più significativo dell'istruzione.

Come vedete questi pin sono gli ingressi di un blocco denominato *Instruction Register* o registro delle istruzioni. Il blocco vicino al registro delle istruzioni è interpretato come logica di controllo del sistema: si tratta di un circuito che decodifica le istruzioni e invia i segnali necessari per realizzarle a tutti gli altri componenti del sistema (Fig. 5.4).

Analizziamo il set delle istruzioni (quarta pagina del data). Una prima colonna della tabella riporta l'*instruction code*, il codice dell'istruzione, una seconda, *mnemonic*, il nome dell'istruzione in una forma per noi più semplice da ricordare; la terza colonna indica il tipo di operazione svolta da quell'istruzione. L'istruzione di codice

0000

è denominata *NOP0*, ovvero *No Operation 0*, con l'ultima 0 che si riferisce al pin 10). La scritta

RR → RR

si presta facilmente ad essere interpretata come: il contenuto di RR (result register) viene posto in RR (che dunque non si modifica); mentre quella

Flag 0 → I

indica evidentemente un impulso sull'uscita flag 0. Se guardate l'ultima istruzione, codice

1111

il nome mnemonico *NOF* - *No Operation F* - vedete che è simile: nessun cambiamento nei registri e un impulso su flag F (pin 9).

L'istruzione con codice

0001

è denominata *load result register*, carica il registro RR. Come vedete il valore presente nel registro RR viene posto in RR:

Data → RR

Il nome attribuito a quest'istruzione LD sta, evidentemente per *Load*. L'istruzione successiva, *LDC - Load Complement* - carica in RR il complemento del dato:

Data → RR

L'istruzione AND pone in RR il risultato del prodotto logico fra RR e *Data*:

RR · Data → RR

L'istruzione ANDC pone in RR il risultato del prodotto logico fra RR e il complemento di *Data*:

RR · $\overline{\text{Data}}$ → RR

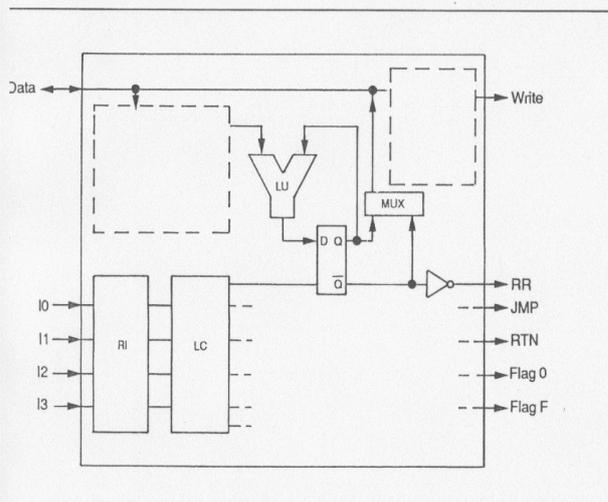


Fig. 5.5 Attraverso un multiplexer, il dato contenuto in RR o il suo negato possono arrivare al pin presso e uscita). Le istruzioni STO e STOC inoltre mandano alto write.

zione in RR il risultato della somma logica fra RR e Data:

$$RR + Data \rightarrow RR$$

pone in RR il risultato della somma logica fra RR e il complemento di Data:

$$RR + \overline{Data} \rightarrow RR$$

RR esegue un exclusive NOR: in RR va un 1 se RR e Data sono uguali, uno 0 se diversi.

- per STORE - manda (immagazzina) il contenuto di RR sul pin Data, mentre STOC manda sul pin Data il complemento del contenuto di RR. Sia STO che STOC inviano un impulso su write (pin 2).

caso, prima di proseguire, di tornare allo schema a blocchi. Il registro RR ha due uscite: Q e Q negato. Q riporta il dato all'ingresso dell'unità logica. Da Q negato, attraverso una NOT il valore di RR arriva al piedino 15 (Fig. 5.5).

Il segnale Q e Q negato risultano gli ingressi di un multiplexer attraverso il quale il dato - a seconda dell'istruzione STO o STOC - arrivano al pin 3 (Data). La complessa strada attraverso cui viene azionato il segnale di write (pin 2) con il quale viene comunicata all'esterno la trasmissione del dato sul pin 3.

L'istruzione IEN, Input ENable: abilita l'ingresso. Il valore presente sul pin

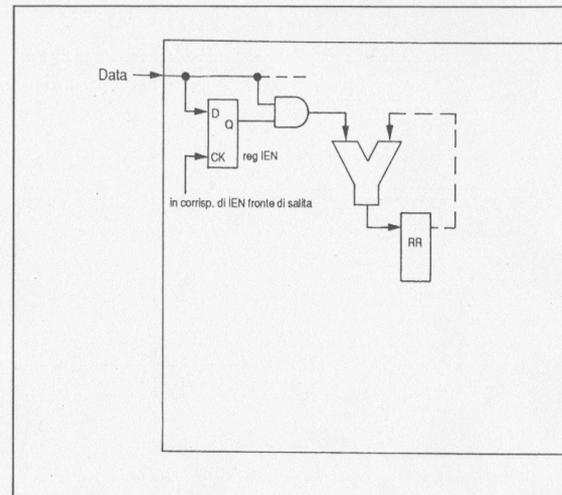


Fig. 5.6 Una porta AND abilita o blocca il passaggio del dato, presente sul pin 3, verso l'unità logica. La AND è comandata da un flip flop.

Data viene trasferito nel registro IEN (il registro e l'istruzione hanno lo stesso nome ma sono due cose distinte). Analizziamo il percorso del dato fra il pin 3 e l'ingresso dell'unità logica (Fig. 5.6). Il pin 3 è collegato ad un ingresso di una AND che funziona come gate: il segnale passa solo se il secondo ingresso è a "1". Ma il secondo ingresso della AND proviene da un flip flop di tipo D: il flip flop IEN. L'ingresso D del flip flop è Data; l'ingresso C - clock - è comandato, par di capire, dall'istruzione IEN. In corrispondenza di tale istruzione il flip flop acquisisce il dato, presente sul pin 3, lo memorizza su Q e lo conserva fino ad una nuova istruzione IEN. Se l'istruzione IEN è "1" allora

$$Q = 1$$

l'ingresso è abilitato: Data può passare attraverso la porta AND e presentarsi all'ingresso della LU. Se invece l'uscita Q del flip flop IEN è "0" il segnale non passa dal pin 3 e l'ingresso è disabilitato).

L'istruzione OEN, Output ENable, abilita l'uscita: il dato presente sul pin 3 viene trasferito nel registro OEN, anche questo un flip flop di tipo D cui il comando di abilitazione è fornito in corrispondenza all'istruzione OEN (non confondere istruzione e registro che se hanno lo stesso nome). Attraverso la OR alla AND che comanda l'ingresso della LU si aggiunge un "1" in corrispondenza dell'istruzione STO o STOC. Se l'uscita della AND si trova ad "1" (l'uscita è stata abilitata), la AND fornisce al pin di write un segnale alto. Se il Q di OEN è a "0" write resta basso (Fig. 5.7). L'abilitazione dell'uscita

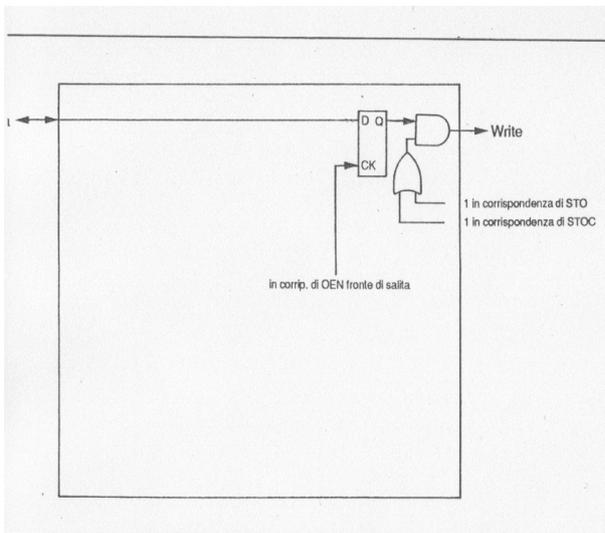


Fig. 5.7 Le istruzioni STO e STOC mandano alto write solo se in precedenza l'uscita è stata alta per mezzo di un'istruzione OEN con un "1" in ingresso.

...rda il fatto che il contenuto di RR arrivi al pin 3 ma il fatto che write, possa and...
 azione: per abilitare ingresso o uscita non basta dare l'istruzione IEN (o OEN), oc...
 che in corrispondenza di tale istruzione sul pin 3 sia presente un "1". In altre pa...
 EN e OEN servono sia per l'abilitazione, che per la disabilitazione di ingresso e...
 a, secondo questa tabella:

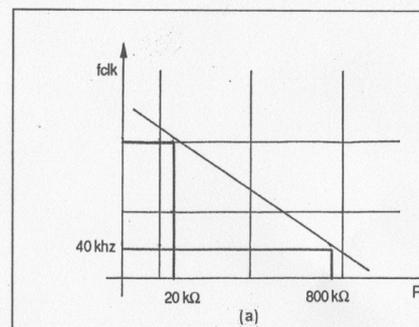
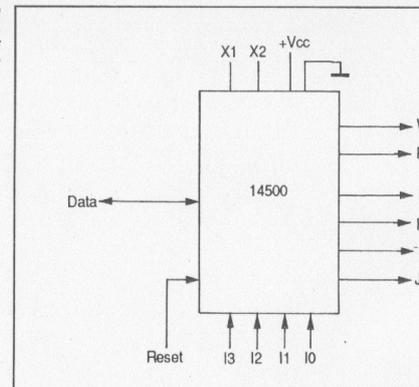
istruzione	pin 3	effetto
IEN 0	ingresso	disabilitato
IEN 1	ingresso	abilitato
OEN 0	uscita	disabilitata
OEN 1	uscita	abilitata

ngono da analizzare tre istruzioni:

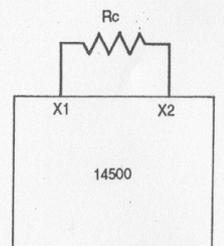
- *JuMP* ovvero salta - fornisce un impulso sul pin 12, JMP

- *ReTurN* ovvero ritorna - da un analogo impulso sul pin 11, e provoca la non ese...
 dell'istruzione successiva

Fig. 5.8 Il 14500 disegnato come blocco: si tratta di un integrato a 16 pin.



(a)



(b)

Fig. 5.9 Il 14500 ha un oscillatore interno. Per mezzo di una resistenza esterna, collegata fra X1 e X2, si può scegliere la frequenza di clock.

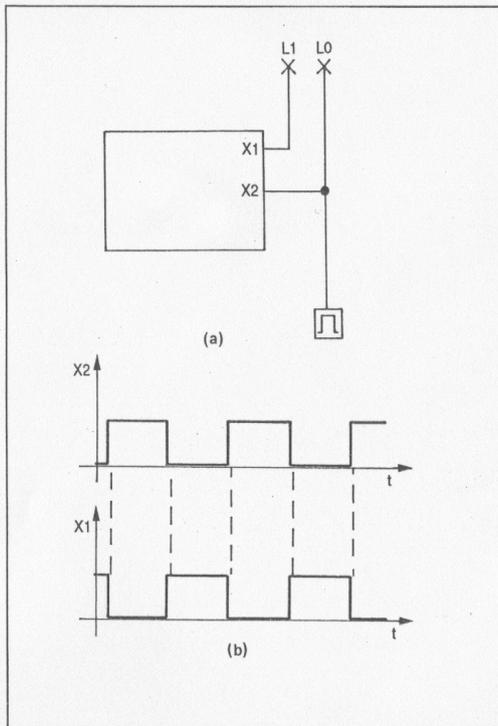
Z - Skip Zero, salta se zero, provoca il salto dell'istruzione successiva se

$$RR = 0$$

iamo così considerato tutte le istruzioni e quasi tutti i piedini. Di quelli rimanenti g. 5.8 - due sono quelli dell'alimentazione, V_{DD} da collegare al positivo dell'alimentazione e V_{SS} da collegare al negativo, o a massa. Il piedino 1 è il *chip reset*, quello che, azzerando il sistema, pone a zero RR e i registri IEN e OEN.

e X2, collegati al blocco OSC, oscillatore, sono rispettivamente *oscillator output* e *oscillator input*. Un sistema come questo ha naturalmente bisogno di un clock per sincronizzare le diverse operazioni dei suoi blocchi interni, ma anche per sincronizzarsi con quelle del mondo esterno. Avrete notato fra le caratteristiche del componente critta *on chip clock (oscillator)*: significa che il 14500 è fornito internamente di oscillare per il clock.

agramma *Typical clock frequency* che riproduciamo in Fig. 5.9a fornisce il valore assistenza da inserire come in Fig. 5.9b per ottenere una determinata frequenza. Per



5.10 Se invia un clock a X2, X1 troviamo il "nale complementare".

avere 1 Mhz, per esempio, useremo un resistore da 20 K Ω ; per avere 800 K Ω .

E' possibile utilizzare anche un segnale di clock esterno, da collegare al pin X1 si ritrova il clock invertito: potete verificarlo collegando un oscilloscopio come in Fig. 5.10.

5.4 SISTEMA DI NUMERAZIONE ESADECIMALE

Avrete notato che, nel set di istruzioni - il codice binario dell'istruzione è un numero decimale corrispondente al numero binario codice dell'istruzione decimale 9. Per l'istruzione IEN, binario 1010, invece del decimale 10 vi è il codice 9. Così per le seguenti fino a F. Si tratta di un particolare codice, detto esadecimale.

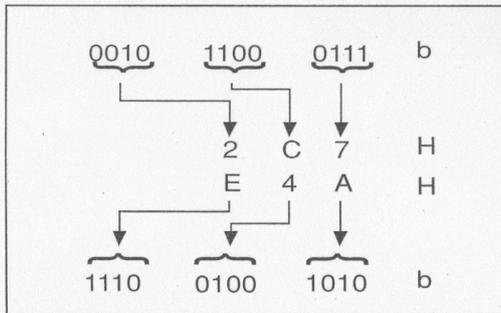
Per i calcolatori il sistema di numerazione binario è la soluzione migliore. L'uso di tale sistema è piuttosto disagiata: è facile commettere errori di traduzione. E' già disagiata esprimere in binario un byte, un indirizzo di memoria di 16 bit (microprocessore Z80) o di 20 bit (microprocessore 8086 e 8088) o addirittura di 32 bit (Motorola 68000, Intel 80386). Peraltra la traduzione da decimale a binario e viceversa non è agevole. Il sistema esadecimale ha i grossi vantaggi di un minor numero di cifre rispetto al binario e di una immediata traducibilità.

Ad ognuna delle sedici possibili configurazioni di un nibble (4 bit) corrisponde una cifra del sistema esadecimale, Fig. 5.11.

binario	esadecimale	decimale
0000	0	0
0001	1	1
0010	2	2
0011	3	3
0100	4	4
0101	5	5
0110	6	6
0111	7	7
1000	8	8
1001	9	9
1010	A	10
1011	B	11
1100	C	12
1101	D	13
1110	E	14
1111	F	15

Fig. 5.11 Il codice esadecimale permette di rappresentare quattro bit di un numero binario con una sola cifra.

5.12 Conver-
te da binario in
decimale e da
decimale in bi-
o.



Quattro cifre binarie corrisponde dunque sempre una cifra esadecimale e viceversa. La conversione da binario a esadecimale e da esadecimale a binario è molto semplice, come mostrano gli esempi di Fig. 5.12.

Quello esadecimale è un sistema di numerazione di tipo posizionale, basato sulle potenze di 16, come mostrato in Fig. 5.13.

Per evitare confusioni i numeri binari devono essere contrassegnati con la lettera "b", gli esadecimali con una "H".

si

10

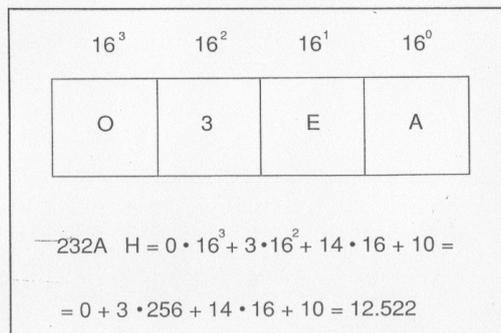
significa "dieci" (decimale),

10 b

significa "uno-zero" binario (ovvero 2 decimale),

10 H

significa "uno-zero" esadecimale (ovvero 00010000 binario e 16 decimale).



5.13 Quello
decimale è un
sistema di numera-
zione posizionale
basato sulle poten-
ze di 16.

Esercitazione 5.A

Progettate un circuito per verificare sperimentalmente le informazioni della Fig. 5.14 tratte dalla lettura del data sheet.
Provate l'istruzione Load.

Per provare il componente la cosa più semplice è provare il componente su un breadboard collegando gli ingressi a switch e pulsanti e le uscite a LED. Attraverso quattro switch selezioneremo l'istruzione da eseguire: flag 0, flagF, RTN, JMP.

Ma come comportarci con la linea Data che è bidirezionale? Per uscire dal registro la comanderemo tramite uno switch, in uscita collegheremo su di un LED, ma ingresso e uscita dovranno essere collegati separatamente. Si può farlo per mezzo di un componente che realizza un invertitore, in Fig. 5.14, per esempio il 74HC244 già usato in esercizio 4.C) oppure un 74126 (Jack Book 1, esercitazione 4.C): per verificare le istruzioni in cui viene acquisito un dato dal pin 3 abilitato, si deve impostare lo stato.

S5 = 1

Lo stato di S4 verrà visualizzato sul LED 8, ma ciò non avviene in corrispondenza delle istruzioni in cui il dato esce dal registro.

S5 = 0

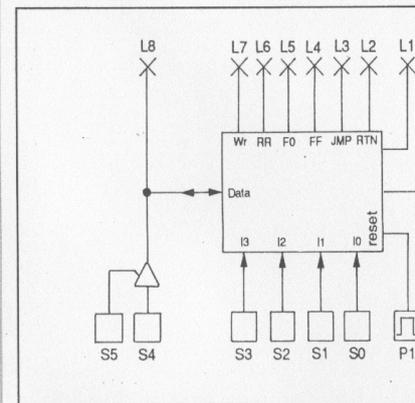


Fig. 5.14 Per provare il componente possiamo usare switch e pulsanti. La linea di ingresso deve essere separata da quella di uscita.

in modo che la linea di ingresso sia in alta impedenza: sul LED 8 arriva l'uscita.

Per poter provare istruzione per istruzione e vederne gli effetti ci è utile fornire manualmente gli impulsi di clock. Abbiamo pertanto collegato X2, *oscillator input*, a un pulsante e a un LED; X1 ad un altro LED. (Attenzione: nei diagrammi temporali il clock di riferimento è X1, non X2. Quando premete P1 provocate un fronte di salita di X2, dunque un fronte di discesa di X1. Quando lo rilasciate: fronte di discesa per X2 e di salita per X1). Un ulteriore pulsante serve per il reset.

Se avete montato il circuito cominciate col dare un reset: quale possa essere lo stato iniziale dei registri è casuale, dopo il reset essi si trovano a 0. Ponete ora

S5 = 1

per abilitare il three state e

S4 = 1

per fornire un "1" in ingresso. Tramite gli switch S0-S3 predisponete l'istruzione LD. Osservando i LED premete P1 (fronte di discesa di X1) poi lasciatelo (fronte di salita di X1).

Cos'è successo? Il LED 8 è sempre stato acceso perchè direttamente collegato all'ingresso alto. I LED 0 e 1 si sono accesi e spenti in modo alternato in corrispondenza degli ingressi di clock. Gli altri LED sono rimasti tutti spenti. E' giusto? Forse vi aspettavate che si accendesse il LED 6, corrispondente ad RR: l'istruzione LD carica in RR il dato presente all'ingresso, e il dato era "1". Ma l'ingresso non era stato abilitato. Lasciando sempre

S5 = S4 = 1

selezionate l'istruzione IEN, fornite un fronte di discesa e uno di salita a X1. I LED non segnalano alcuna novità, ma l'ingresso dovrebbe essere stato abilitato. Ripetete le operazioni per caricare "1" in RR:

S5 = S4 = 1

istruzione LD, discesa e salita di X1. Ecco che il LED 6 si dovrebbe accendere. Ponete

S4 = 0

e ripetete l'istruzione LD. In RR viene caricato uno "0" e LED 6 si spegne.

Notate l'ordine in cui vi abbiamo indicato di eseguire le operazioni:

- impostazione dato
- impostazione istruzione

- fronte di discesa di X1
- fronte di salita di X1
- impostazione dato
- ...

Non è l'unica sequenza possibile. Potete provarne altre. Per evitare di procedere per tentativi occorre rifarsi ai diagrammi temporali.

5.5 FETCH ED EXECUTE DELLE ISTRUZIONI

Considerate per prima la *timing waveform* che si riferisce alle istruzioni LD, ANDC, OR, ORC, XNOR e IEN. In Fig. 5.15 l'abbiamo riprodotta aggiungendo: in ordinate c'è sempre il tempo, in ascisse la tensione che può assumere i livelli alto e basso.

Il primo diagramma è quello del clock X1 (*output*), che scandisce i tempi di lavoro dei componenti del 14500: gli scalini indicano chiaramente quando il clock è alto e viceversa.

I diagrammi di RR e di Data sono caratterizzati da una doppia linea: le linee superiori indicano i tempi in cui il valore cambia (0 può cambiare), indipendentemente che sia da "1" o da "1" a "0". In alcuni tratti la presenza di una linea unica indica che il valore è basso o alto.

Il secondo diagramma è relativo ai quattro bit dell'istruzione. Questi bit

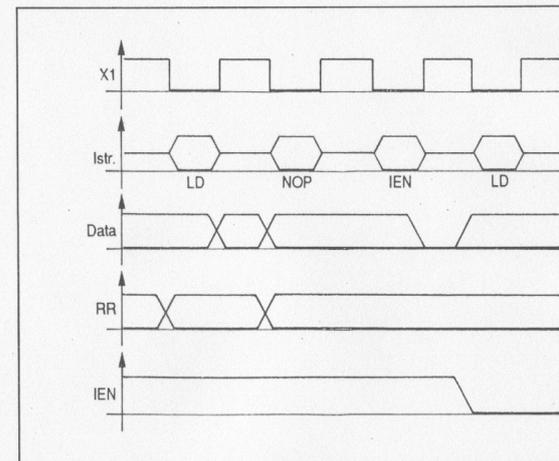


Fig. 5.15 Riproduciamo il diagramma temporale relativo all'istruzione NOP. Come per le istruzioni LD, ANDC, OR, ORC, XNOR e IEN.

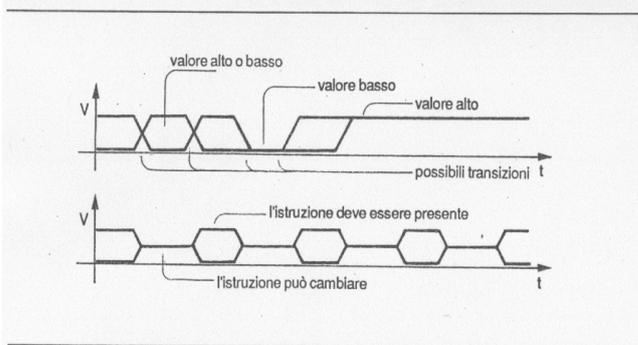


Fig. 5.16 Alcuni dei simboli utilizzati nei diagrammi temporali del 14500.

all'esterno, non è il 14500 a fissarne il valore: ciò che conta è che l'istruzione sia presente in un determinato intervallo di tempo, quello indicato in Fig. 5.16.

e l'istruzione deve essere presente in corrispondenza del fronte di discesa del clock o significa che è in tale istante che viene letta, o - come si dice - che ne viene effettuato il *fetch* (cattura).

Supponiamo si tratti di una LD: il dato che viene acquisito non è quello presente sullo stesso fronte di discesa, ma quello presente sul successivo fronte di salita. Il dato può cambiare (non è obbligatorio che cambi) prima di tale fronte. Si dice che l'*execute* (l'esecuzione) dell'istruzione avviene sul fronte di salita.

Aggiungiamo la Fig. 5.17 che riproduce il timing di Load. Sul fronte di discesa di X1 viene effettuato il *fetch* dell'istruzione. Nel caso questa sia una Load, se IEN è alto, allora sul fronte di salita di X1 il dato presente sul pin 3 viene caricato nel registro RR.

Quanto detto vale per l'istruzione LD ma anche per LDC, per le operazioni logiche e per l'istruzione IEN: per tutte queste il *fetch* avviene sul fronte di discesa e l'*execute* sul fronte di salita. Di conseguenza l'istruzione deve essere presente nel momento del fronte di discesa e il dato in quello del fronte di salita.

Il termine "nel momento", naturalmente, è un po' vago. In Fig. 5.18 abbiamo evidenziato le indicazioni dei tempi (i valori sono nella tabella delle *switching characteristics*). L'istruzione deve essere presente un tempo

$$t_{su(I)}$$

setup time dell'istruzione, prima del fronte di discesa. Nel caso peggiore e con alimentazione a 5 V

$$t_{su(I)} = 400 \text{ ns}$$

l'istruzione deve permanere per un tempo

$$t_{th(I)}$$

Fig. 5.17 Sul fronte di discesa di X1 viene letta l'istruzione. Se si tratta di una LD il comportamento successivo dipende dallo stato del flip flop IEN. In questo caso, poiché IEN è a "1", sul successivo fronte di salita, il dato presente in ingresso viene trasferito in RR.

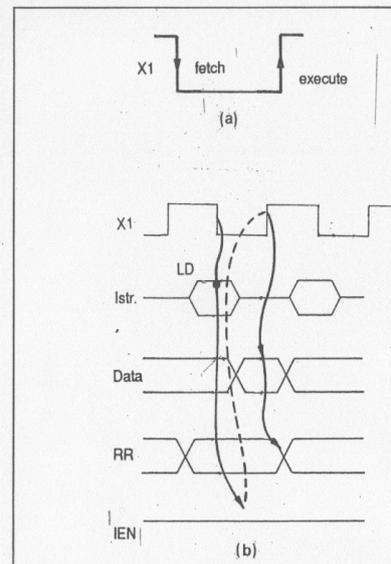
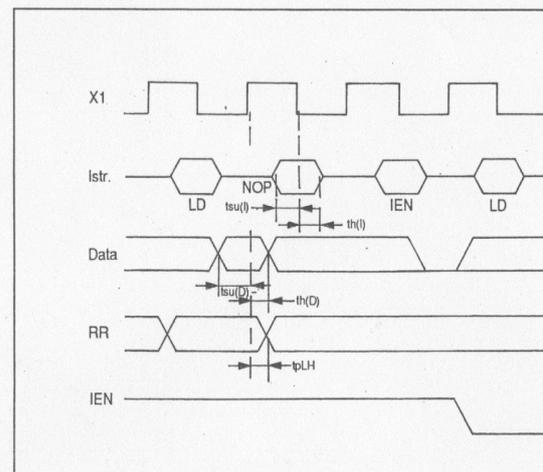


Fig. 5.18 I tempi indicati in figura devono essere cercati nella tabella delle *switching characteristics*.



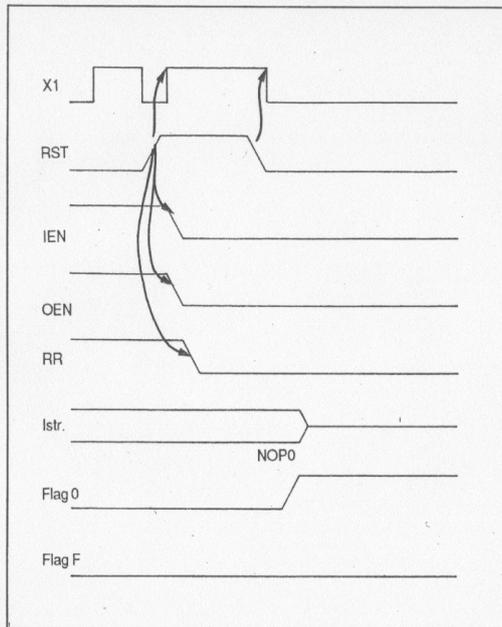


Fig. 5.21 Un segnale di reset azzerà i registri e manda alto X1.

discesa (è sicuramente valido fino a quel punto). Dunque, in questo caso l'execute inizia sullo stesso fronte del fetch. Nel timing che stiamo considerando dopo una prima istruzione STO o STOC ne viene incontrata ed eseguita una seconda, poi c'è una NOP (i registri non cambiano) e quindi una OEN che, essendo Data a "0", pone il flip flop OEN a zero. Infine c'è una nuova STO che non ha effetto poichè trova OEN basso.

Eccoci alle istruzioni NOP0 e NOPF, che non toccano i registri RR, IEN e OEN. In questo diagramma viene illustrato anche l'effetto di un segnale di reset (Fig. 5.21): manda bassi RR, IEN e OEN, ma ha effetto, come vedete, anche sul clock X1. Dopo l'arrivo del reset X1 va alto e resta tale fino a quando resta alto reset (più un ritardo t_{pht}), quindi riparte con un nuovo fronte di discesa, dunque in grado di leggere un'istruzione.

L'istruzione NOP0 (Fig. 5.22) viene letta sul fronte di discesa e immediatamente viene mandato alto il flag 0, che resta tale fino al successivo fronte di discesa. Analogamente per NOPF e flag F. Se

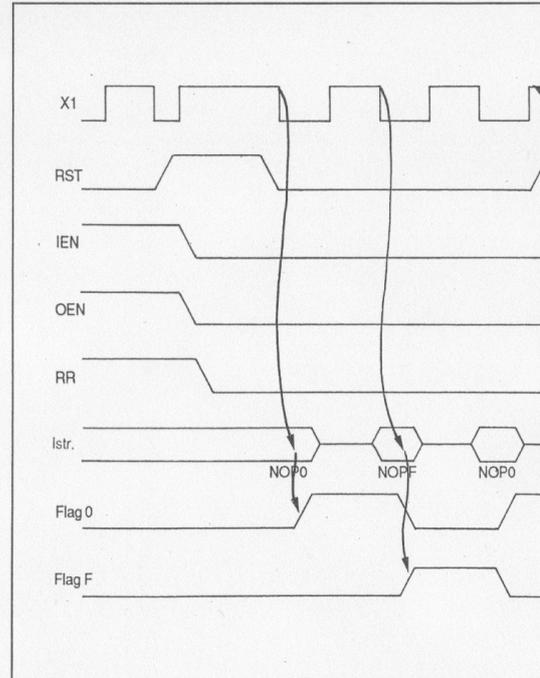


Fig. 5.22 NOP0 e NOPF mandano alto il relativo flag sul fronte di discesa del clock. Il flag torna basso sul fronte di discesa successivo.

ne subito abbassato.

Infine il timing di SKZ, JMP e RTN. Anche queste istruzioni toccano i registri RR, IEN e OEN. Sul fronte di discesa del clock (salta se zero) verifica lo stato di RR; se questo è alto, si manda alto un flip flop interno, di nome SKP (Fig. 5.23). Sul fronte successivo del clock, a quanto pare, viene controllato lo stato di IEN: se è basso l'istruzione viene letta, altrimenti, in caso contrario, ignorata.

L'istruzione JMP (salta) sembra analoga a NOPF, in quanto che il flag su cui agisce è JMP. L'istruzione RTN (ritorno) agisce sul flip flop SKP, che non fa prendere in considerazione l'istruzione successiva. Se arriva un reset mentre è in corso un'istruzione, il relativo flag è subito mandato basso.

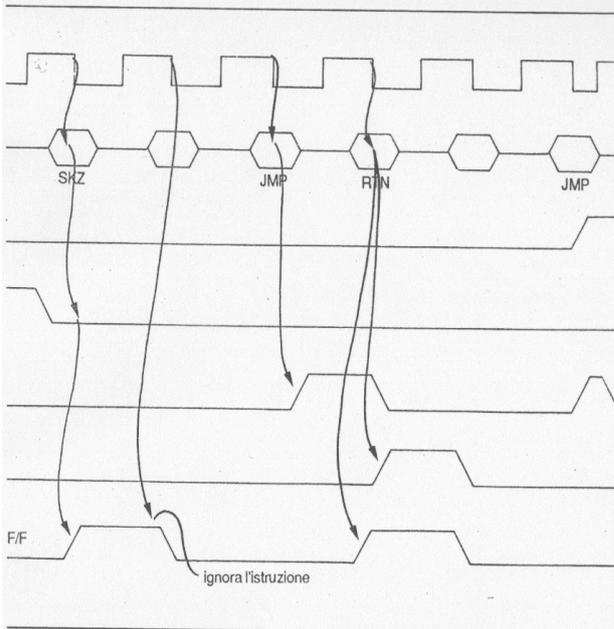


Fig. 5.23 Le istruzioni SKZ e RTN mandano alto un flip flop SKP che fa sì che la successiva istruzione venga ignorata.

esercizio 5.C

ella quarta pagina del data sheet del 14500 vi è una figura intitolata *outline of typical organization for a MC14500B based system*, ovvero schema di un tipico sistema basato sul 14500. Partite da essa per progettare un sistema programmabile.

rete a disposizione, in *Data 24* e *Data 25*, i fogli delle specifiche dei componenti, 14512 e 14599, citati nello schema.

Analizziamo, in primo luogo, il 14512. Si tratta di un *8 channel data selector*, ovvero di un multiplexer ad 8 canali - Fig. 5.24a - con tre ingressi di indirizzo, C, B e A, un ingresso *disable* e un ingresso *inhibit*. Se

diechla - 1



8-BIT ADDRESSABLE LATCHES

The MC14099B and MC14599B are 8-bit addressable latches. Data is entered in serial form when the appropriate latch is addressed (via address pins A0, A1, A2) and write disable is in the low state. Chip enable must be high for writing into MC14599B. For the MC14099B the data pin is a bidirectional data port and for the MC14599B the input is a unidirectional write only port. The Write/Read line controls this port in the MC14599B.

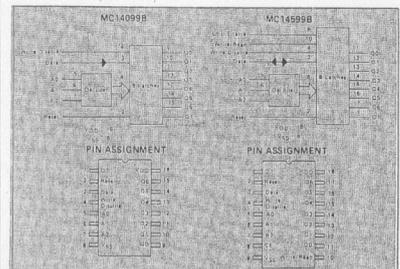
The data is presented in parallel at the output of the eight latches independently of the state of Write Disable, Write/Read or Chip Enable.

A Master Reset capability is available on both parts.

- Serial Data Input
- Parallel Output
- Low Input Capacitance - 5.0 pF typical
- Master Reset
- Noise Immunity - 45% of VDD typical
- Supply Voltage Range = 3.0 Vdc to 18 Vdc
- Capable of Driving Two Low-Power TTL Loads, One Low Power Schottky TTL Load or Two HTL Loads over the Rated Temperature Range
- MC14099B pin for pin compatible with CD4099B
- Pin for pin compatible with Fairchild 4724.

MAXIMUM RATINGS (Voltages referenced to V_{SS})

Rating	Symbol	Value	Unit
DC Supply Voltage	V _{DD}	-0.5 to +18	Vdc
Input Voltage, All Inputs	V _{in}	-0.5 to V _{DD} + 0.5	Vdc
DC Current Drain per Pin	I _{in}	10	mAdc
Operating Temperature Range	T _A	-55 to +125	°C
	T _{CP}	-40 to +85	°C
Storage Temperature Range	T _{stg}	-65 to +150	°C



MC14099B
MC14599B

CMOS M
LOW-POWER COMPLE

8-BIT ADDRESSAB

MC14599B WITH BIDIREC



L SUFFIX
CERAMIC PACKAGE
CASE 620



L SUFFIX
CERAMIC PACKAGE
CASE 726

ORDERING INFO



This device contains circuitry to protect the inputs against damage due to static voltages or electric fields; it is advised that normal precautions be taken to avoid application of any voltage above the maximum rated voltage to any pin unless the pin is specifically identified as a tri-state output. For proper operation it is recommended that V_{in} be constrained to the range V_{SS} < V_{in} < V_{DD}. Unused inputs must always be connected to an appropriate logic voltage level (V_{SS} or V_{DD}).

Passiamo a *Data 25*: 14099 e 14599 sono due *8 bit addressable latch*, ovvero latch indirizzabili ad 8 bit (vedi Jack Book 2, esercitazione 1.G). In Fig. 5.25a abbiamo ridisegnato il 14099. Se

write = 0 e reset = 0

l'uscita indirizzata - da A0+A3 - riproduce l'ingresso, le altre uscite sono in situazione di memoria (mantengono il dato precedente). Se

write = 0 e reset = 1

l'uscita indirizzata riproduce l'ingresso mentre le altre vengono resettate. Se

write = 1 e reset = 0

tutte le uscite sono in condizione di memoria. Infine, se

write = 1 e reset = 1

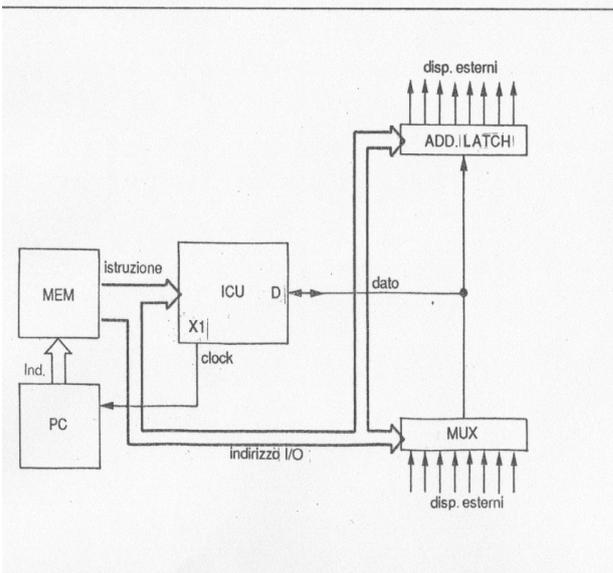


Fig. 5.26 Un sistema programmabile basato sul 14500. La memoria contiene le istruzioni per il processore e i bit di selezione per i canali di ingresso e uscita.

tutte le uscite vengono resettate. Volendo disegnare il componente secondo le norme della Fig. 5.25b.

Noi useremo questo componente al posto del 14599. I dati sono bidirezionali e hanno anche un ingresso chip.

Riproduciamo, in Fig. 5.26, lo schema proposto dal docente in forma graficamente diversa.

Per mezzo del multiplexer e dell'addressable latch l'uscita del 14500 può essere collegata ad 8 linee di ingresso e 8 linee di uscita.

Il clock dell'ICU agisce su un contatore, chiamato contatore di programma perché la sua uscita indirizza la memoria che produce una sequenza di istruzioni: si tratta di un sottoinsieme di memoria realizzato nel capitolo 3 (esercitazione 3.E).

Considerate ora l'uscita della memoria: essa è collegata ai pin 13 - 10 del 14500 ma anche con un multiplexer e addressable latch. I bit che arrivano, in parallelo, a 14512 e 14099 sono, appunto, quelli di indirizzo.

Utilizzando una memoria a 8 bit questi possono avere le loro attribuzioni in Fig. 5.27. Ogni cella di memoria contiene un'istruzione costituita da due parti:

istruzione 14500 + indirizzo dato

per esempio

LD <indirizzo 4>

AND <Indirizzo 1>

STO <indirizzo 6>

Lo stesso indirizzo arriva contemporaneamente sia all'ICU che al MUX.

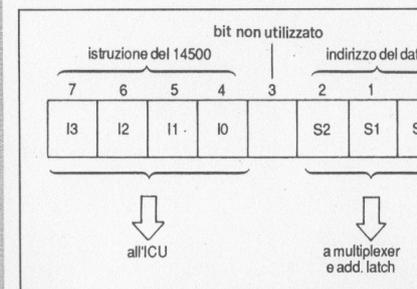


Fig. 5.27 Ogni istruzione di questo sistema è formata da 8 bit. I bit 7-4 selezionano l'istruzione dell'ICU e da altri 3 bit che selezionano la linea di ingresso e uscita.

che all'addressable latch: la selezione non deve però agire su di essi contemporaneamente. Solo nel caso di istruzioni STO e STOC l'indirizzo è riferito al dispositivo di uscita, nelle istruzioni LD, LDC, IEN, OEN, AND, ANDC, OR, ORC, XOR l'indirizzo è riferito alle istruzioni di ingresso. (Le istruzioni NOP0, NOPF, JMP, RTN, SKZ non agiscono sul dato, quindi non hanno bisogno di indirizzo).

$inhibit_{14512} = 0$

$reset_{14099} = 0$

possiamo utilizzare i pin *disable* del 14512 e *write disable* del 14099. In corrispondenza delle istruzioni STO e STOC deve risultare

$disable_{14512} = 1$

(uscita del multiplexer in alta impedenza) e

$write\ disable_{14099} = 0$

(l'uscita selezionata dell'addressable latch copia il dato, le altre conservano memoria).

In occasione delle istruzioni LD, LDC, ... ORC, deve essere

$disable_{14512} = 0$

(l'uscita del multiplexer è uguale all'ingresso selezionato) e

$write\ disable_{14099} = 1$

(addressable latch in condizioni di memoria su tutte otto le uscite).

Poichè i segnali da inviare ai due dispositivi sono sempre l'uno complementare dell'altro può esser utilizzato un unico bit che entra "dritto" nel 14512 e negato nel 14099. Il 14500 ha un pin che va alto solo in corrispondenza delle istruzioni di uscita: write. Ecco individuata la sua funzione: write serve per attivare la linea di ingresso o di uscita come in Fig. 5.28.

Write è basso anche in corrispondenza delle istruzioni NOP0, ...SKZ che non agiscono sul dato. Ma ciò non provoca problemi: in corrispondenza di tali istruzioni il multiplexer pone un dato sulla linea di ingresso (quello selezionato dai bit 0, 1 e 2 della memoria); ma il 14500 non lo legge.

Prendiamo in considerazione il clock. Possiamo usare l'oscillatore interno del 14500 e prelevare dal pin X1 il segnale da inviare in ingresso al contatore. La scelta della frequenza di clock e della modalità di collegamento richiedono precise valutazioni dei tempi di tutti i componenti: optiamo per il contatore 14040 e per la memoria 4016 (RAM statica da 2 k) già usati in esercitazione 3.E. Dal data del 14500 apprendiamo che la sua *clock pulse width* -larghezza dell'impulso di clock- a 5 volt, è, nelle condizioni peggiori

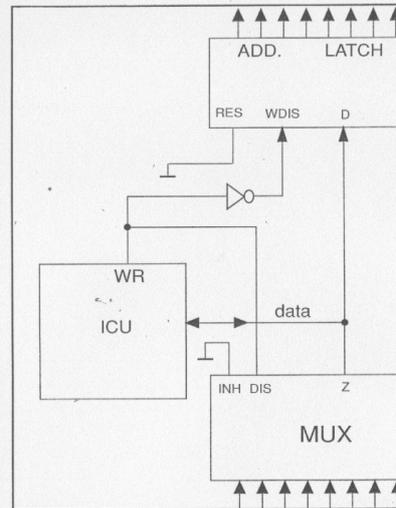


Fig. 5.28 Il pin write serve per selezionare il dispositivo di uscita.

Dalla timing in sesta pagina del data vedete che c'è un ritardo di 800 ns tra il clock e il segnale di uscita. Dunque il periodo del clock, per essere sicuro, deve essere almeno 800 ns.

$$T \geq 800 \text{ ns}$$

il che significa un clock di frequenza

$$f \leq 1,25 \text{ Mhz}$$

Dal data del 14040 ricavate che si tratta di una memoria statica da parte di quel contatore. Ma non è sufficiente. Le timing waveform: ben precisi sono gli intervalli di tempo del clock in cui devono essere presenti le istruzioni. Dobbiamo controllare che ciò avvenga. In esercitazione 3.E abbiamo già considerato il blocco 14040 - 4016. Il 14040 ha un ritardo di discesa con un ritardo che, a 5 V, può essere

$$800 \text{ ns}$$

per l'uscita Q1, di

$$5 \mu\text{s}$$

per l'uscita Q12. Dal momento in cui la RAM riceve

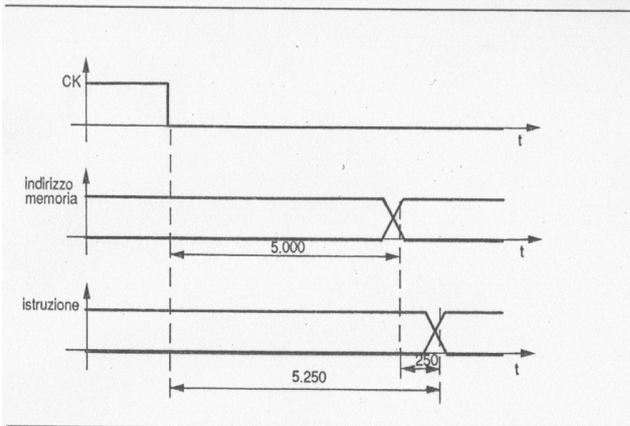


Fig. 5.29 Dall'impulso al contatore al momento in cui questo fornisce l'indirizzo alla RAM intercorre un certo ritardo. Un ulteriore tempo è impiegato dalla RAM per fornire l'istruzione presente a quell'indirizzo.

segnale di lettura a quello in cui fornisce il dato c'è un possibile ritardo di

250 ns

Dunque è

5.250 ns

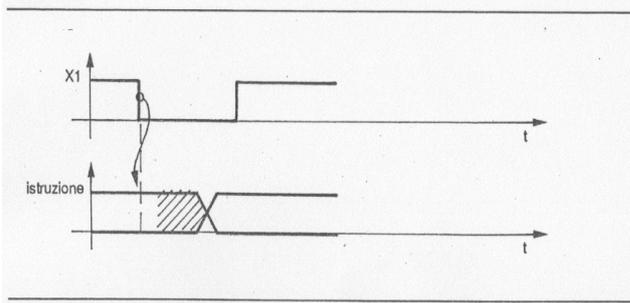


Fig. 5.30 Se il fronte su cui il 14500 legge l'istruzione è lo stesso su cui si incrementa il Program Counter, allora il fetch avviene mentre non è ancora pronta la nuova istruzione e la precedente sta cambiando.

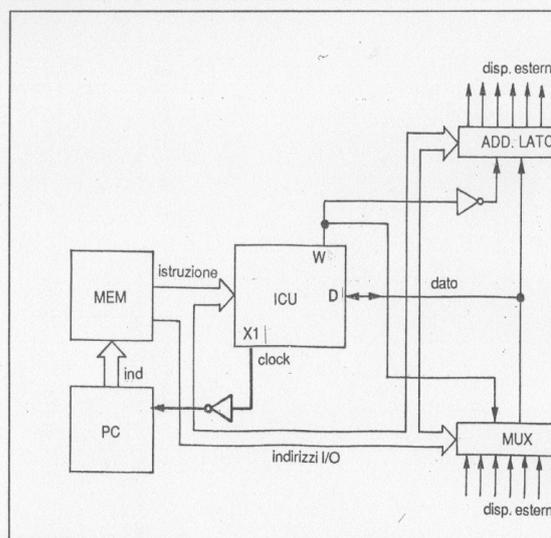


Fig. 5.31 Il clock in uscita dall'ICU è negato prima di entrare nel MUX. In questo modo i fronti di conteggio vengono sfasati.

dopo il fronte di discesa del clock che l'istruzione g...
 e la selezione ai dispositivi di input/output (Fig. 5.2...
 E' sul fronte di discesa di X1 che il 14500 cattura l...
 X1 viene utilizzato come ingresso del contatore nel m...
 il 14500 fa il fetch l'istruzione non è ancora presente...
 so mentre non vi è più nemmeno la precedente che d...
 do (Fig. 5.30). Questa soluzione è da scartare.
 Possiamo inviare al contatore il negato del clock con...
 Il clock del contatore risulta sfasato di un semiperi...
 quello su cui agisce il 14500. Un ulteriore ritardo è de...
 la porta NOT (per realizzare la quale dovrete usare...
 14011, oppure un inverter 14069).
 Sul fronte su cui il contatore commuta fornendo l'inc...
 memoria - vedi Fig. 5.32 - il 14500 sta eseguendo l'ist...
 dente. Quando arriva il fronte di discesa di X1 l'istru...
 pronta.
 Come vedete dalla figura, fra il fronte di salita di X1...
 di un'istruzione valida all'ingresso dei pin I3 - I0 del...
 percorrere un tempo

t = 5.350 ns

(un tempo maggiore occorre perchè sia presente s...

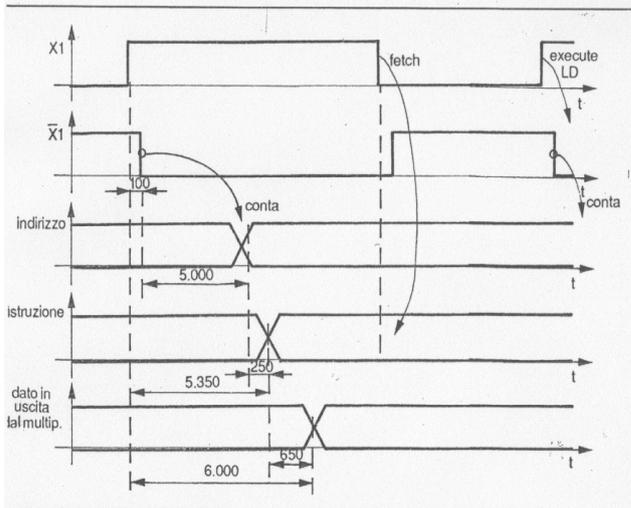


Fig. 5.32 Il fronte su cui il contatore conta (dando così l'indirizzo alla memoria che, di conseguenza, fornisce l'istruzione) è sfalsato rispetto a quello su cui l'ICU effettua il fetch.

grosso selezionato del multiplexer, ma questo interessa solo nel successivo *execute*). Occorre dunque che il semiperiodo di clock sia superiore a 5.350 ns: possiamo dunque scegliere un clock di periodo

$$T = 20 \mu s$$

ovvero di frequenza

$$f = 50 \text{ khz}$$

Si tratta di una frequenza molto minore di quella possibile per il 14500. Se volete realizzare un sistema programmabile più veloce dovete scegliere un altro program counter. Qui accetteremo la conclusione cui siamo pervenuti, ricorrendo ad una resistenza, fra X1 e X2, di 500 kΩ.

Usare il negato di X1 come clock per il contatore fa sì che l'istruzione valida sia presente nel momento in cui il 14500 effettua il fetch. Dobbiamo controllare che tutto sia a posto anche ai fini dell'*execute*. Il dato in uscita dal multiplexer si presenta al pin 3 del 14500 con altri

650 ns

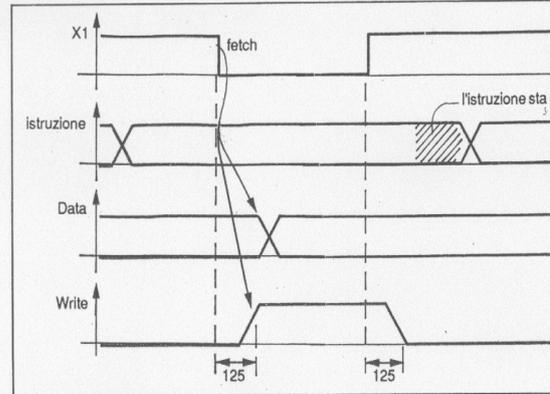


Fig. 5.33 Subito dopo il fetch, RR viene inviato sul pin 3

di ritardo rispetto al fronte di conteggio, ma ben in tempo al fronte di discesa di x1. Quindi è tutto a posto per i pin che accedono al dato in ingresso (LD, LDC, AN). Per le istruzioni che agiscono sui flag eventuali problemi. E per le istruzioni di uscita? La situazione è descritta subito dopo il fetch RR viene mandato sul pin 3 e write torna basso con

125 ns

di ritardo rispetto al fronte di salita di X1. Questo è il caso: se write fosse ancora alto mentre l'uscita della memoria sta cambiando a cambiare l'uscita potrebbe avvenire anche un errore. Il ritardo che la NOT aggiunge al tempo di propagazione al fronte di clock all'uscita dell'istruzione fa sì che write torni basso prima che al demultiplexer giunga un'istruzione.

5.6 PROGRAMMABLE LOGIC CONTROLLER

Per valutare i possibili campi di applicazione di un sistema programmabile realizzato nella precedente esercitazione può essere di aiuto la *programmable logic control unit handbook*, della Motorola, che abbiamo riportato in appendice. Vi invitiamo a leggere. In modo semplice ma efficace indica un'evoluzione della componentistica per i controlli industriali: dai relè ai componenti logici elettronici, ai PLC, Programmable Logic Controller.

Ma a volte è necessario: per esempio per scrivere il programma compilatore o interpretare, oppure per risparmiare spazio di memoria o per rendere più veloce l'esecuzione.

Il PLC viene frequentemente usato un linguaggio ad alto livello di tipo grafico: si disegna il circuito elettrico, a contatti, in grado di realizzare la funzione voluta.

Quando riguarda il sistema che stiamo realizzando lo programmeremo, ovviamente in linguaggio macchina. Dobbiamo in primo luogo definire quale sia il suo linguaggio macchina.

Questa istruzione è formata da 4 bit (i più significativi) che contengono l'istruzione per il bus e da 3 bit (i meno significativi) corrispondenti all'indirizzo di multiplexer e addressable latch.

Ad esempio, se vogliamo caricare in RR il dato proveniente dall'indirizzo 2 (dovendo abilitato l'ingresso) dovremo scrivere l'istruzione macchina:

0001 x010

Al posto della x possiamo porre indifferentemente un "1" o uno "0". Il programma scritto in questi termini risulta leggibile per la macchina ma ben poco per noi. Si fa ricorso pertanto ad espressioni che corrispondano alle istruzioni del codice macchina ma siano per noi più facili da ricordare: codice mnemonico; per esempio:

LD <2>

vero

CARICA (load) DALL'INDIRIZZO 2

esercitazione 5.D

Compilate una tabella con tutte le istruzioni del sistema progettato. Accanto al codice macchina introducetene uno mnemonico.

Otto sono le possibili istruzioni LD:

LD <0>	load all'indirizzo 0
LD <1>	load all'indirizzo 1
LD <2>	load all'indirizzo 2
.....
LD <7>	load all'indirizzo 7

Otto sono le possibili LDC, otto le possibili operazioni AND, e così via. In Fig. 5.35 abbiamo disegnato la tabella delle istruzioni. Nella colonna "mnemonico" trovate le diverse istruzioni; "i" è un indirizzo compreso fra 0 e 7. La colonna "operazione" indica il risultato dell'esecuzione dell'istruzione. Nella colonna "codice" è indicata, bit per bit, l'istruzione macchina:

	MNEMONICO	OPERAZIONE	CODICE		
			7654	3	210
ISTRUZIONI DI I/O	IEN <i>	i → # IEN	1010	X	a
	OEN <i>	i → # OEN	1011	X	a
	LD <i>	i → RR	0001	X	a
	LDC <i>	\bar{i} → RR	0010	X	a
	STO <i>	RR → EST i	1000	X	a
	STOC <i>	RR → EST \bar{i}	1001	X	a
ISTRUZIONI LOGICHE	AND <i>	RR * i → RR	0011	X	a
	ANDC <i>	RR * \bar{i} → RR	0100	X	a
	OR <i>	RR + i → RR	0101	X	a
	ORC <i>	RR + \bar{i} → RR	0110	X	a
	XNOR <i>	se RR=Data, 1 → RR	0111	X	a
ISTRUZIONI DI SALTO E VARIE	SKIP	salta la successiva	1101	X	XXX
	SKZ	se RR=0 salta la succ.	1110	X	XXX
	NOP	nessuna operazione	0000	X	XXX
			1100	X	XXX
			1111	X	XXX

Nota: l'effetto delle operazioni LD, LDC, AND, ANDC, OR, ORC, XNOR, è quello di caricare in RR il dato all'indirizzo i, se IEN = 1; quello delle istruzioni STO e STOC all'ipotesi OEN = 1.

Fig. 5.35 Istruzioni del sistema programmabile che abbiamo progettato. Le istruzioni del sistema non coincidono con quelle del sistema di riferimento dell'istruzione l'indirizzo del dato.

ad "a" dovranno essere sostituiti i tre bit corrispondenti. La "x" indica, al solito, un valore indifferente: non importa se "vuoti" quei bit di memoria, ma non hanno effetto. Nel sistema progettato i flag non sono utilizzati, non importa se a nulla. Dunque ai fini pratici le tre configurazioni belle - corrispondenti alle istruzioni NOP0, NOPF, e NOPN - fanno la stessa cosa: cioè niente. Le abbiamo indicate come di *No Operation*: nessuna operazione. (Alle volte l'istruzione NOP può essere utile in fase di programmazione). L'istruzione SKZ fa sì che quella successiva non venga eseguita se il contenuto di RR è zero. L'istruzione che abbiamo indicato con SKIP fa sì che quella successiva venga sempre saltata all'istruzione RTN del 14500 ma abbiamo preferito non indicare l'effettiva, ed unica, funzione (per essere più precisi).