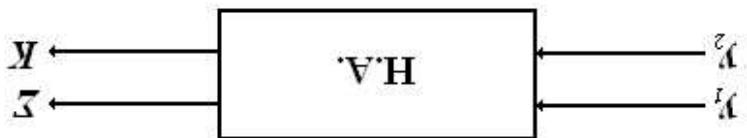
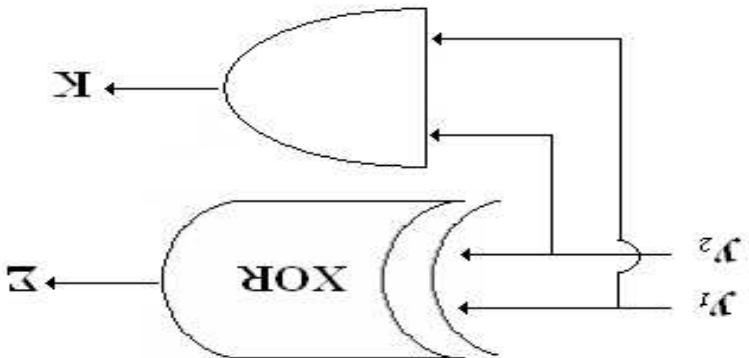


2η ΕΒΔΟΜΑΔΑ - ΤΕΤΑΡΤΗ 2 ΝΟΕΜΒΡΙΟΥ 2004

και ονομάζεται **ημιαθροιστής** (Half-adder).



η δε συμβολική του παράσταση είναι:



Σχήμα 16. Διάταξη Ημιαθροιστή

Από τον παραπάνω πίνακα καθίσταται σαφές ότι το **μειψ-φίο αθροιστής** συμπεριφέρεται ως το **εξαγόμενο του συγκριτή** (αποτελεσμα 0 όταν τα αθροισζόμενα ψηφία είναι ίδια, αλλιώς-λειτουργία 1 όταν είναι διαφορετικά), ενώ το ψηφίο του κρατούμε-νου συμπεριφέρεται ως το εξαγόμενο της διάταξης AND. Κατά συνέπεια η διάταξη που υλοποιεί την άθροιση 2 δυαδικών ψηφί-ων, αποδίδεται από το παρακάτω σχήμα 16:

Ουσιαστικό της εισόδου h_1 και h_2 .

Μια ματιά στον πίνακα αφάρτησης καθιστά προφανές ότι το ψ-φασμα του διαφορικού έχει παρόμοια συστημικά όπλα και το ψφασμα του αρθροματός (άρθρα θα αποταλεί την έξοδο ενός συστημής), ενώ το ψφασμα του Οφειλομένου αποταλεί την έξοδο της AND για **το**

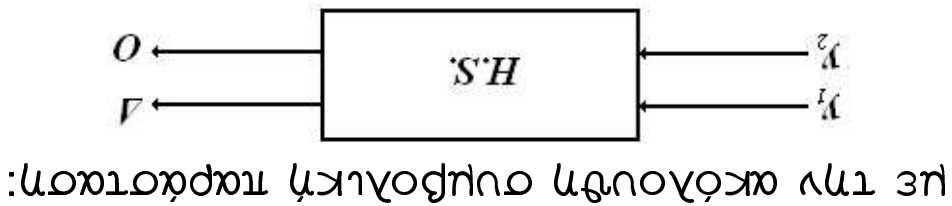
| | | | |
|-------|-------|-------------------|--------------------------------|
| h_1 | h_2 | ψφασμα Διαφορικού | ψφασμα Οφειλομένου-Οφειλομένου |
| 1 | 1 | 0 | 0 |
| 1 | 0 | 1 | 0 |
| 0 | 1 | 1 | 1 |
| 0 | 0 | 0 | 0 |

Πίνακας 10. Πίνακας αφάρτησης 2 διαδίκων ψφικών $h_1 - h_2$

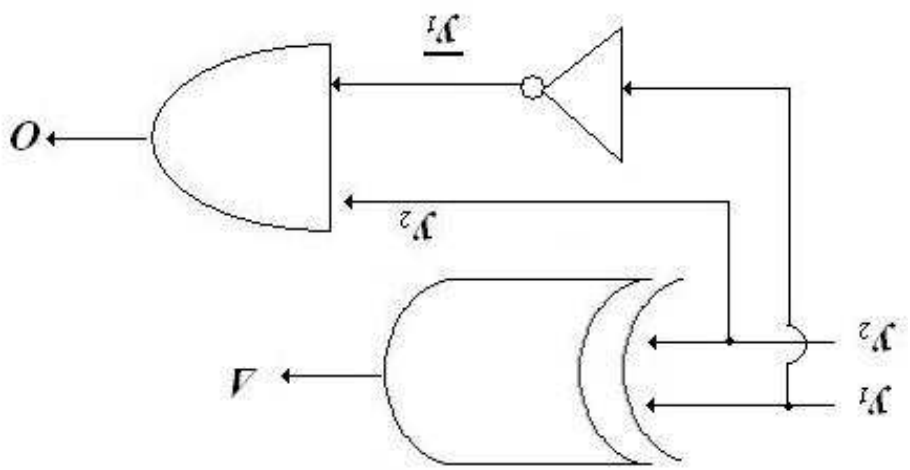
10:

Με παρόμοιο τρόπο αντιμετωπίζεται η περίπτωση της αφάρτησης των διαδίκων ψφικών. Δημιουργούμε, και αρχήν, τον αντίστοιχο πίνακα (αλφάβητος) όλων των δυνατών περιπτώσεων, του πίνακα

(β) Αφάρτηση δύο διαδίκων ψφικών $h_1 - h_2$

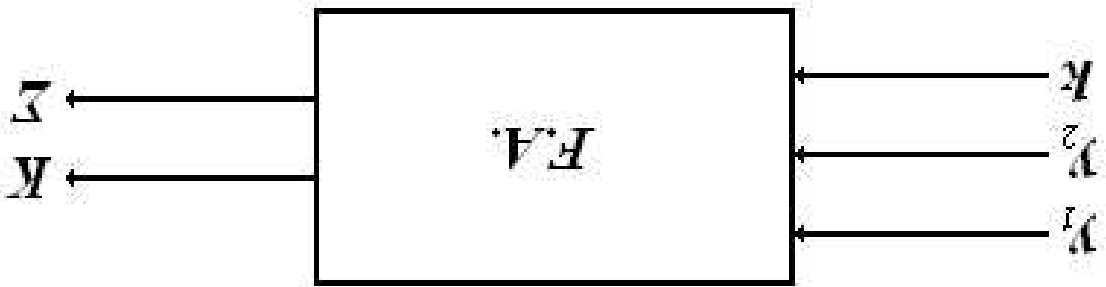


με την ακόλουθη συμβολική παράσταση:

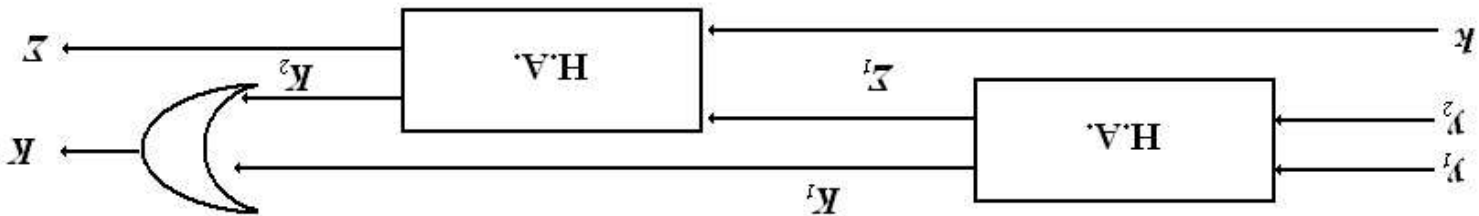


Σχήμα 16. Διάταξη Ημιαφαιρέτη

Ετσι, η σχηματική διάταξη της αφαιρέσεως 2 δυαδικών ψηφίων, που καλείται και **ημιαφαιρέτης** (Half-subtractor) είναι η ακόλουθη του σχήματος 16:



με την ακόλουθη συμβολική παράσταση:



Σχήμα 17. Διάταξη Πλήρη Αθροιστή

Στη συνέχεια δημιουργούμε την παρακάτω διάταξη του σχήματος 17, που αποδίδει την διάταξη της άθροισης των 3 δυαδικών ψ-φών, που καλείται **Πλήρης Αθροιστής** (Full Adder):

Full Subtractor (Full Subtractor):

και στη συνέχεια δημιουργούμε την παρακάτω διάταξη του σχήματος 18 που υλοποιεί την αφαίρεση των $y_1 - y_2 - 0$, που ονομάζεται **Full Subtractor** (Full Subtractor):

| | | | | |
|-------|-------|-----|----------|--------|
| y_1 | y_2 | 0 | Δ | Φ |
| 0 | 0 | 0 | 0 | 0 |
| 0 | 0 | 1 | 1 | 1 |
| 0 | 1 | 0 | 0 | 1 |
| 0 | 1 | 1 | 1 | 0 |
| 1 | 0 | 0 | 1 | 0 |
| 1 | 1 | 1 | 0 | 1 |
| 1 | 1 | 0 | 0 | 0 |
| 1 | 0 | 1 | 1 | 1 |
| 0 | 0 | 0 | 0 | 0 |

Πινάκας 12. Πινάκας αφαίρεσης 3 δυαδικών ψηφίων $y_1 - y_2 - 0$

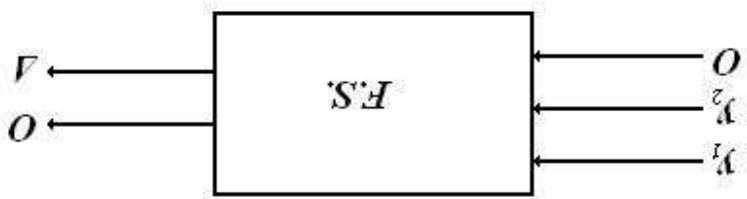
παρακάτω (πινάκας αληθείας), που είναι:

Προς το σκοπό δημιουργούμε τον πίνακα 12 όπου λύνουμε την κάλυψη των εισόδων ψηφίων, των μονάδων ψηφίων, για να κάλυψουμε την εισόδο των μονάδων ψηφίων, των μονάδων ψηφίων, των μονάδων ψηφίων. Με την ίδια λογική της άθροισης, υπάχει ανάγκη κατά την υ-

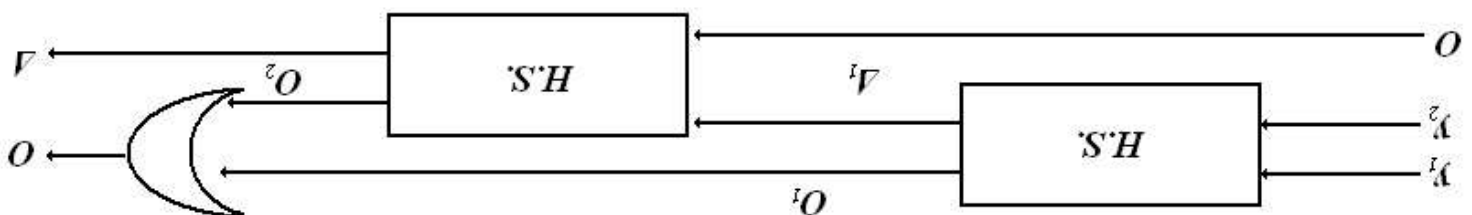
(β) Αφαίρεση τριών δυαδικών ψηφίων $y_1 - y_2 - 0$

Με τη βοήθεια του **ημιαθροιστή** και του **πλήρη αθροιστή** ελέγξτε να εύκολο πάξον να σχεδιαστεί **αθροιστής δύο δυαδικών α-αριθμών**, που στα επόμενα θα υποδείξει ότι οι δυαδικοί αριθμοί έχουν το πολυμήκος ενός byte (8 δυαδικών ψηφίων).

(3) Αθροιστής δύο δυαδικών αριθμών



με την ακόλουθη συμβολική παράσταση:

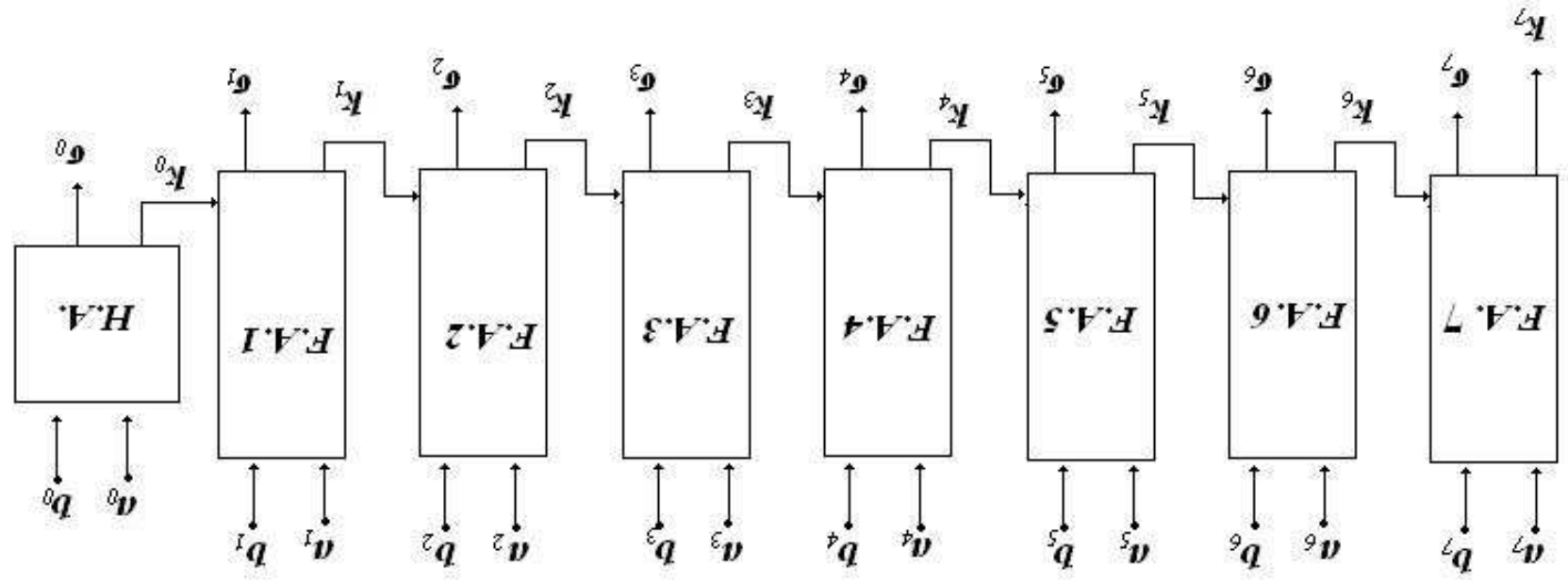


Σχήμα 18. Πλήρης Αφαιρέτης

$k_7 \sigma_7 \sigma_6 \sigma_5 \sigma_4 \sigma_3 \sigma_2 \sigma_1 \sigma_0$

ο οννεαψηφοος αρηθουο:

Προφανωο το αποτελουο τηο κηοελοο τηο αδοροηο των δυαδικων αρηθωων
α7 α6 α5 α4 α3 α2 α1 α0 και b7 b6 b5 b4 b3 b2 b1 b0 θα ειναι, γενηκα,



Σημα 19. Αδοροηοο τηο 2 bytes των α7 α6 α5 α4 α3 α2 α1 α0 και b7 b6 b5 b4 b3 b2 b1 b0

01 2 (λεπτά και χρόνος υπολογισμού).

Αποφύγετε να χρησιμοποιήσετε αριθμητές για να υπολογίσετε τον αριθμό των εισόδων και των εξόδων. Ο αριθμητής είναι μια κλήση συνάρτησης που χρησιμοποιείται για να υπολογιστούν οι αριθμοί των εισόδων και των εξόδων. Ο αριθμητής είναι μια κλήση συνάρτησης που χρησιμοποιείται για να υπολογιστούν οι αριθμοί των εισόδων και των εξόδων.

(Two complement Adder/Subtractor)

Αριθμητική Πρόσθεση (10)

Ο αριθμητής είναι μια κλήση συνάρτησης που χρησιμοποιείται για να υπολογιστούν οι αριθμοί των εισόδων και των εξόδων. Ο αριθμητής είναι μια κλήση συνάρτησης που χρησιμοποιείται για να υπολογιστούν οι αριθμοί των εισόδων και των εξόδων. **Παράδειγμα:** Στο παρακάτω κείμενο, χρησιμοποιείται ο αριθμητής για να υπολογιστούν οι αριθμοί των εισόδων και των εξόδων.

ματος 20.

Τα παραπάνω υλοποιούνται από την παρακάτω διάταξη του σχή-

Αποτέλεσμα της αφαίρεσης είναι το 4.

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

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

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

Τελικό κρπτοσύμμενο →

(1100) (1100) το συμπλήρωμα του αφαιρέτου

(0111) (0111) (πρωτό)

στον πρωτό:

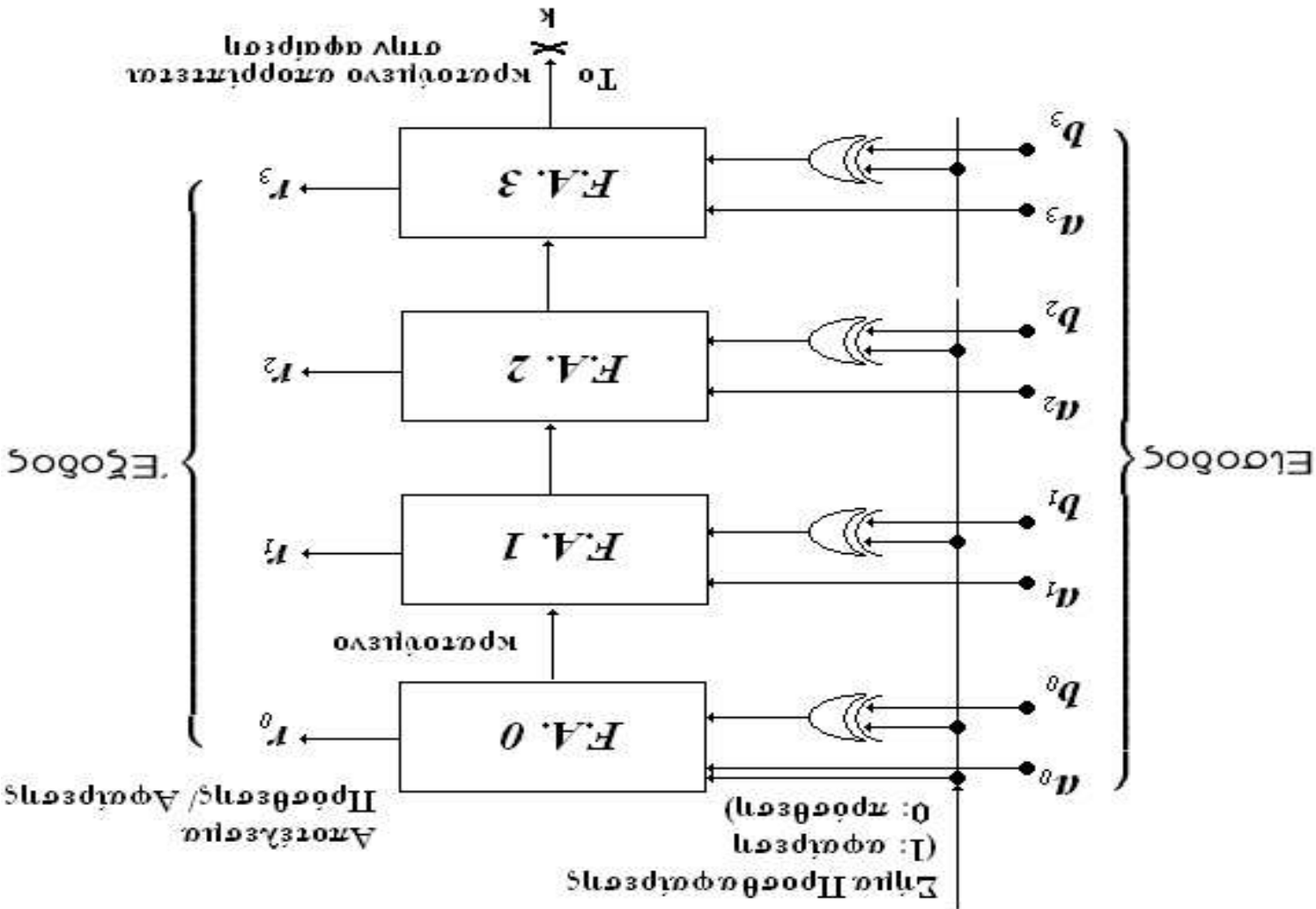
πάρνω το συμπλήρωμα του 3 που είναι 0110 και τον προσθέτω
αριθμούς τον 7 (0111) και τον 3 (0011). για την αφαίρεση τους,
Παράδειγμα: Ας πάρουμε 2 τετραψήφιους (half-bytes) δυαδικούς

κρπτοσύμμενο) στο άθροισμα για το τελικό αποτέλεσμα.

τη μετάρω του τελικού κρπτοσύμμενου (που διαγράφεται από
0 γίνονται 1), την **κορώση** τους με τη φηφία του πρωτό και
σποφή) των φηφιών του αφαιρέτου (από 1 γίνονται 0 και από
Ο **κάνοντας της κορώση** και **αυτή** συμπλήρωμα) (αυτή-

Σχήμα 20. Διατάξη Προσθαφαιρής των

$$\frac{\pm b_3 \ b_2 \ b_1 \ b_0}{(k) \ r_3 \ r_2 \ r_1 \ r_0}$$



Επιανερχόμενοι στο σχήμα 20, παρατηρούμε ότι ο αριθμός $a_0 a_1 a_2 a_3$ εισάγεται στους 4 πλήρεις αριθμούς κανονικά-πάνω-εξώ ο αριθμός $b_0 b_1 b_2 b_3$ εφάνηκε να μην το σήμα προσθαφαιρέσης είναι 0, δηλαδή **πρόσθεση είναι η πράξη που θα λάβει χώρα**, τότε ο αριθμός $b_0 b_1 b_2 b_3$ εισάγεται ως **είσπρασι**, αφού οι πύλες XOR ενεργούν ως απλοί διαβιβαστές του σήματος B.

Κατά συνέπεια, όταν μια είσοδος, έστω η A, είναι μηδέν (πρώτη γραμμή), τότε η XOR αποδίδει την άλλη είσοδο, δηλαδή τη B. Ενώ όταν είναι 1 (δευτέρα γραμμή) τότε αποδίδει τα συμπληρώματα

| | | |
|-----|---|---|
| | 1 | 0 |
| A/B | 0 | 1 |
| | 1 | 0 |

XOR

Ο πλυσκας είναι

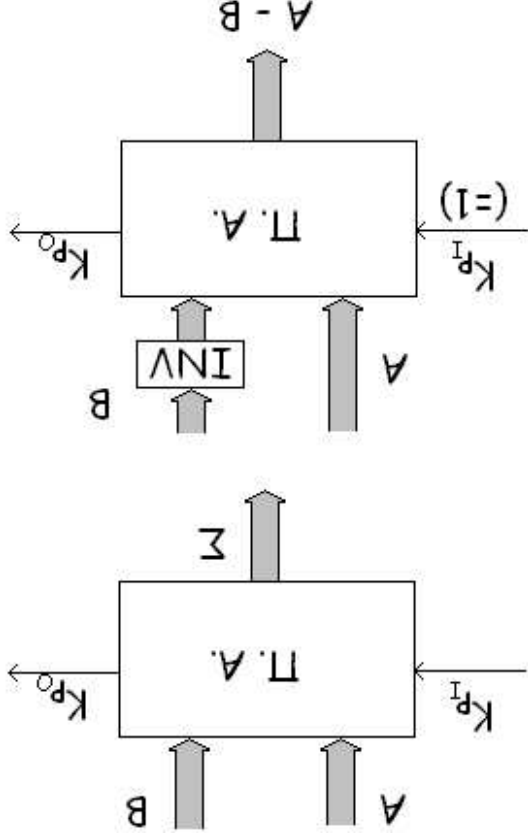
Για την κατανομή του σχήματος 20 θα ήταν χρήσιμο να δοθεί τι συμβαίνει στον πλυσκα αληθείας της πύλης XOR, όταν η μία είσοδος της είναι 0 ή 1 (που αποτελεί το σήμα προσθαφαιρέσης).

Κάθε ψηφιακός Η.Υ. πρέπει να εκτελεί πράξεις (βασικά πρόσ-
 -θήκη, σύμπληρωμα - για την υλοποίηση της αφαιρέσεως και
 μετατόπιση για την υλοποίηση του πολλαπλασιασμού και της
 διαιρέσεως) και αυτές γίνονται με μονάδα αριθμητικής. Για μιν
 την πρόσθεση και αφαίρεση θα απαιτηθούν επικοινωνιακά στοιχεία
 τών πράξεων που υλοποιούνται σε δύο λέξεις A και B του
 υπολογιστή, πράγμα που αποδίδεται από το παρακάτω σχήμα 21.

(2) Η μονάδα αριθμητικής (Arithmetic Unit)

Εάν, δε, το σήμα προσθήκης είναι 1-δηλαδή αφαιρέση ει-
 -σάγεται το τελικό κρατούμενο, απ' αρχής, ενώ στους αριθμούς
 εισάγονται τα συμπληρώματα των ψηφίων του B, όπως προβ-
 -λέπει ο κανόνας της αφαιρέσεως. Το τελικό κρατούμενο στο
 πλήρη αριθμοστή 3 απορρίπτεται, αφού έχει ήδη ληφθεί υπόψη
 στον πλήρη αριθμοστή 0.

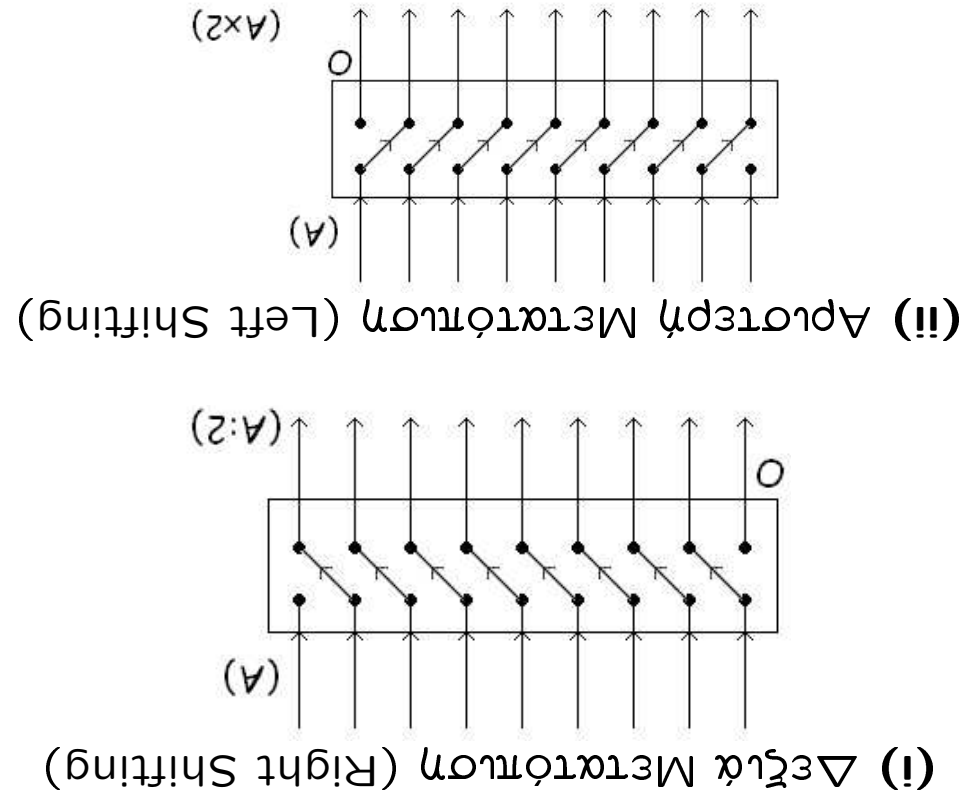
Σχήμα 21. Παράλληλος Αθροιστής

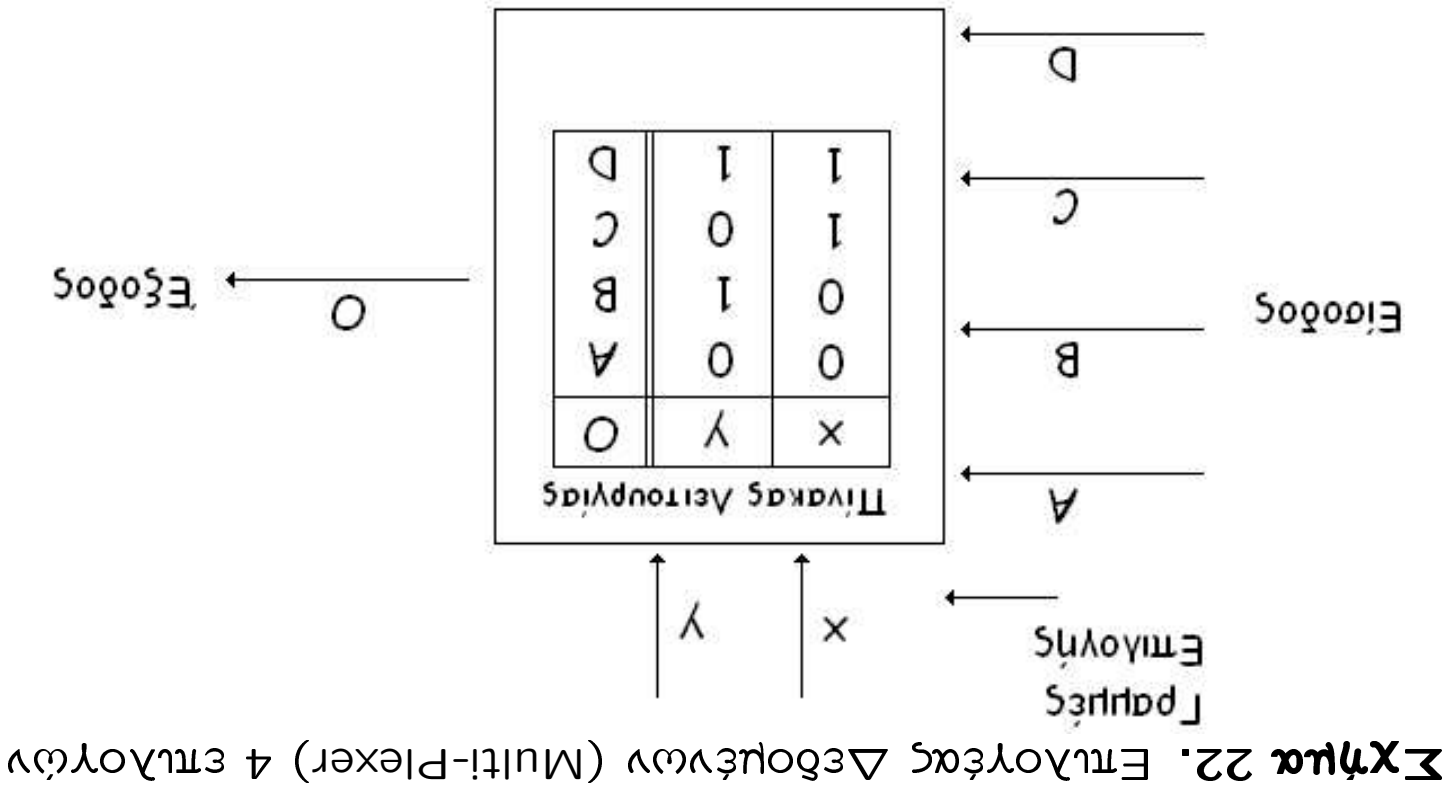


Για τις δεξιάς και αριστερές μεταπίψεις είναι εύκολο να δι-
 απλοποιήσουμε ότι η μέν δεξιά μεταπίψη διαφέρει τον αριθμό δι-
 άδο, ενώ η αριστερή μεταπίψη τον πολλαπλασιάζει με το 2, ό-
 πως είναι σαφές από τα παρακάτω δύο σχήματα, όπου η είσοδος
 Α θεωρείται ότι είναι μήκος 1 byte.

«Σοφιστική».

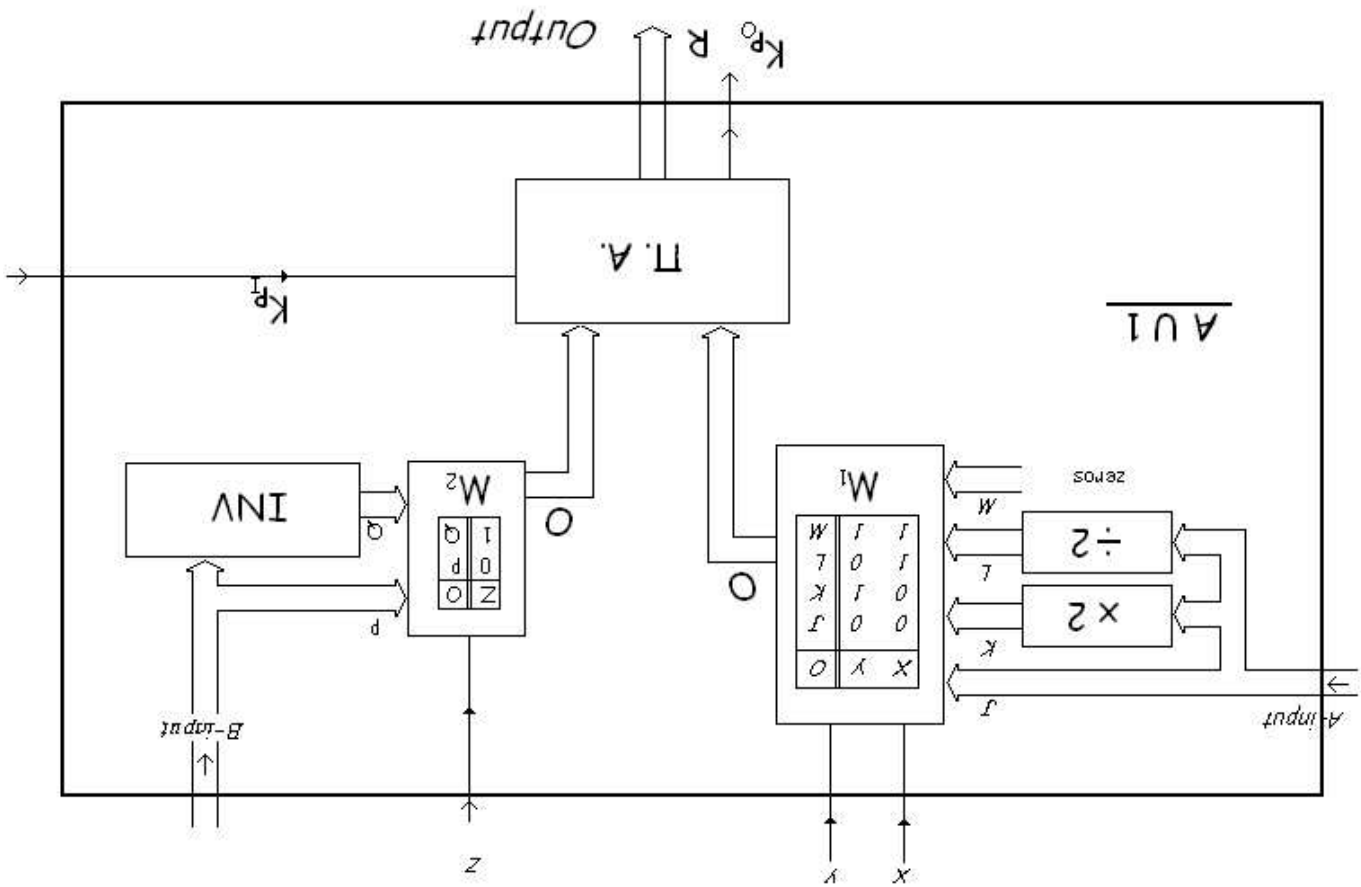
Τέλος, η λειτουργία της αριθμητικής μονάδας απαιτεί την παρουσία ενός **επιλογέα δεδομένων** (multiplexer), που είναι μία διάταξη στην οποία καταλήγουν πολλαπλά εισερχόμενοι και μία **επιλογή** (select) με κατάλληλο σήμα εισόδου, ενώ **αποτελείται** (composition) από έναν αριθμό επιλογέα δεδομένων (select lines) και έναν αριθμό εξόδων (data outputs), οι οποίοι αποτελούν το αποτέλεσμα της επεξεργασίας των δεδομένων που λαμβάνονται.





Το παρακάτω σχήμα 22 αποδίδει την όλη κατάσταση, ο δε πίνακας λειτουργίας, που υπάχει, περιγράφει την έξοδο που αποδίδεται σε κάθε κατάσταση των γραμμών επιλογής x και y (βλέπε σχήμα 22).

Σχήμα 22. Επιλογέας Δεδομένων (Multi-Plexer) 4 επιλογών



Σχήμα 23. Μονάδα Αριθμητικής (ΣΤΟΙΧΕΙΩΔΗΣ ΜΟΝΑΔΑ ΑΡΙΘΜΗΤΙΚΗΣ)

Μετά τις προηγούμενες διασαφήσεις, μπορούμε να δώσουμε τη βασική δομή της μονάδας αριθμητικής AUI του σχήματος 23:

που σαν κεντρικό της στοιχείο είναι ο παράλληλος ανδροστής (Π.Α.), ενώ οι δύο εισοδοί του A και B υψίσταται διάφορες επεξεργασίες με βάση τα σήματα ελέγχου X, Y και Z των δύο multiplexers που υπάρχουν που οδηγούνται από τον πίνακα λειτουργίας (βλέπε πίνακα 13) της μονάδας που ακολουθεί:

Πίνακας 13. Πίνακας λειτουργίας της ΑΥ1

| Σήματα Ελέγχου | | Δεδομένα | | Αποτελέσματα | | | |
|----------------|---|----------|----------|----------------------------|---|----------|----------------------------|
| X | Y | Z | K_{pi} | A | B | K_{po} | Πράξη |
| 0 | 0 | 0 | 0 | $R = A + B$ | | | $R = A + B$ |
| 0 | 0 | 0 | 1 | $R = A + B + 1$ | | | $R = A + B + 1$ |
| 0 | 0 | 1 | 0 | $R = A - B - 1$ | | | $R = A - B - 1$ |
| 0 | 0 | 1 | 1 | $R = A - B$ | | | $R = A - B$ |
| 0 | 1 | 0 | 0 | $R = 2A + B$ | | | $R = 2A + B$ |
| 0 | 1 | 0 | 1 | $R = 2A + B + 1$ | | | $R = 2A + B + 1$ |
| 0 | 1 | 1 | 0 | $R = 2A - B - 1$ | | | $R = 2A - B - 1$ |
| 0 | 1 | 1 | 1 | $R = 2A - B$ | | | $R = 2A - B$ |
| 1 | 0 | 0 | 0 | $R = \frac{1}{2}A + B$ | | | $R = \frac{1}{2}A + B$ |
| 1 | 0 | 0 | 1 | $R = \frac{1}{2}A + B + 1$ | | | $R = \frac{1}{2}A + B + 1$ |
| 1 | 0 | 1 | 0 | $R = \frac{1}{2}A - B - 1$ | | | $R = \frac{1}{2}A - B - 1$ |
| 1 | 0 | 1 | 1 | $R = \frac{1}{2}A - B$ | | | $R = \frac{1}{2}A - B$ |
| 1 | 1 | 0 | 0 | $R = B$ | | | $R = B$ |
| 1 | 1 | 0 | 1 | $R = B + 1$ | | | $R = B + 1$ |
| 1 | 1 | 1 | 0 | $R = -B - 1$ | | | $R = -B - 1$ |
| 1 | 1 | 1 | 1 | $R = -B$ | | | $R = -B$ |

Από τον πίνακα 13 είναι σαφές ότι δεκαέξι (16) διαφορετικές περιπτώσεις επεξεργασίας δεδομένων A, B και K_{PI} είναι δυνατόν να δημιουργηθούν με αντιστοιχία στοιχείων που εμφανίζονται στην στήλη «πραγματοποίηση» πράξη», πέραν δε αυτών των περιπτώσεων η AUI δεν δύναται να πραγματοποιήσει οτιδήποτε άλλο.

$$\begin{aligned} y_1 \cdot y_2 &= K \\ \bar{y}_1 \cdot \bar{y}_2 + y_1 \cdot y_2 &= \Sigma \end{aligned} \quad (1)$$

Εξαρτήσεις Πληροφορίες:

Στο (α) του κεφαλαίου 10 δόθηκε ο πίνακας αληθείας της πρόσθεσης 2 δυαδικών ψηφίων $y_1 + y_2$, ενώ στη συνέχεια δόθηκε η διάταξη του ημιαθροιστή, που με τη βοήθεια τριών βασικών Σ.Μ.Ε.Π, υλοποιεί την όλη διαδικασία. Η μηχανική αυτή διάταξη βασικά χρησιμοποιεί 6 πύλες - gates (3 πύλες AND, μία OR και δύο NOT) και προφανώς δεν είναι μοναδική (βλέπε σχήμα 24).

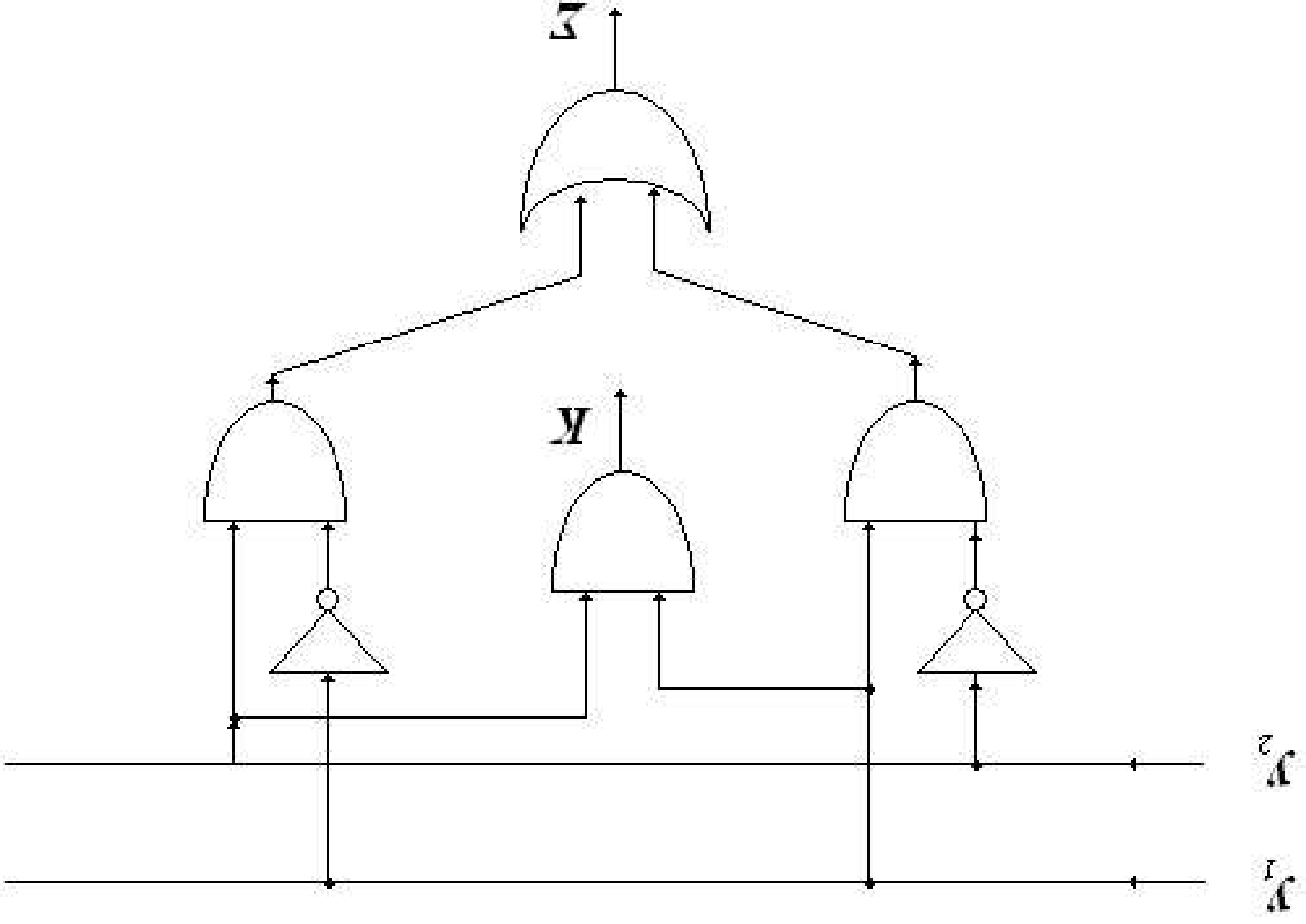
(α) Εισαγωγικά

συν

11. Άλγεβρα Boole, συναρτήσεις Boole απλοποίηση λογικών συναρτή-

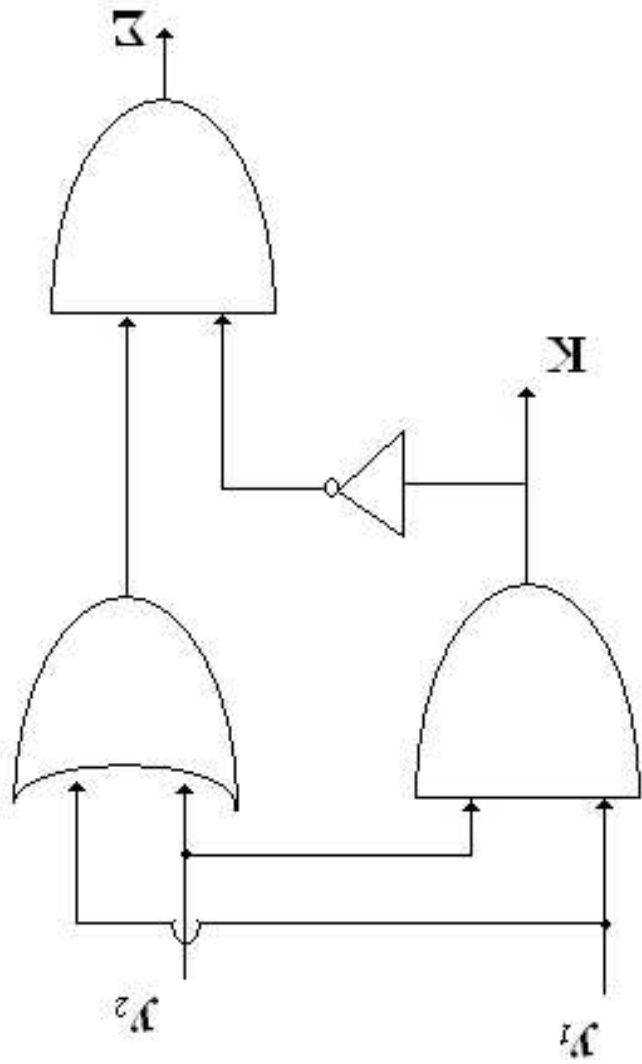
Σχήμα 24. Ημιαθροιστής 2 δυαδικών ψηφίων

$$y_1 + y_2$$



Μια άλλη μηχανική διάταξη που υλοποιεί έναν ημιαθροιστή είναι η εξής του σχήματος 25:

της οποίας ο πίνακας αληθείας εύκολα διαπιστώνεται ότι είναι ο αυτός με τον ημετέροιστη, του σχήματος 24.



Σχήμα 25. Βελτιστέρος ημετέροιστη 2 διαρκών ψηφίων $y_1 + y_2$

διαδικασία;

Ερώτημα: Ποια είναι η βέλτιστη διάταξη (προφανώς με το μικρότερο πλήθος πυλών) που υλοποιεί μια επιθυμητή

δηλαδή, έχουμε εξοικονόμηση πυλών 50%!

υλοποίηση της ενωμένης διάταξη του σχήματος 25 απαιτεί μόνο 4. αδιάξεως του σχήματος 24, αφού αυτή απαιτεί 6 πύλες για την προφανές ότι η διάταξη αυτή είναι προτιμητέα της παραπάνω δι- που αποδίδονται από τις εξόδους του σχήματος 25, και είναι

$$\Sigma = \underline{y_1 \cdot y_2} \cdot (y_1 + y_2), K = y_1 \cdot y_2,$$

τη διάταξη του ημιαθροιστή πληρούν τις απαιτήσεις:

Τέλος, αρμότερα θα δούμε ότι οι εξαρτήσεις πληροφους από

θροιστή, του σχήματος 24.

Άσκηση: Να βρεθεί ο πινάκας αληθείας της διάταξης του σχή-ματος 25 και να συγκριθεί με τον πινάκα αληθείας του ημια-θροιστή, του σχήματος 24.

Την αδάντηση μπορούμε να την έχουμε μόνο εάν μαθηματικοποιή-
 σουμε τη μέθοδο αναζήτησης, και **το όργανο γι αυτό είναι η**
Άλγεβρα Boole, που πρώτα αξιοποιήθηκε στη λογική των προ-
 τάσεων. Ο George Boole, ανέπτυξε την ομώνυμη Άλγεβρα του σε
 δύο έργα του: «Η μαθηματική Ανάλυση της Λογικής» (The math-
 ematical Analysis of Logic, 1847) και (β) στο «Μια Διερεύνηση
 των Νόμων της Σκέψης» (An Investigation of the Laws of Thought
 , 1854), με στόχο να ανακαλύψει τους τρόπους εργασίας του
 ανθρώπινου μυαλού. Το ενδιαφέρον στην προκειμένη περίπτωση
 είναι ότι η Άλγεβρα του Boole μπορεί επίσης να εφαρμοσθεί
 και στον σχεδιασμό των ψηφιακών κυκλωμάτων, αφού η λογική
 των προτάσεων βασίζεται στο ότι μία πρόταση είναι ή αληθής ή
 ψευδής, οπότε είναι προφανής η δυαδική της δομή.

αφοῦ παρέρχονται τμήματα 0 και 1, που είναι τα δυαδικά ψηφία.
 και η 2 στη διάταξη του σχήματος 21 είναι λογικές μεταβλητές
 ζονται και ονομάζονται (binary variables). Π.Χ. τα η1
 τις δυαδικές δυαδικές τμήματα 1 και 0, γι' αυτό δε και ονομά-
 ζονται **λογικές μεταβλητές** και ονομάζονται **λογικές μεταβλητές** οι
λογικές μεταβλητές και ονομάζονται **λογικές μεταβλητές** (β)

(high and law), η «λογική 1» και «0» (logic 1 and logic 0).
 «ανολιχτός» ή «καλειστός» (on and off), η «υψηλή» και «χαμηλή»
 ονομάζονται επίσης: «αληθής» και «ψευδής» (true and false), η
 5 καλείται **λογικός σχεδιασμός**, ενώ οι δυαδικές τμήματα 1 και 0
 ονομάζονται **λογικά κυκλώματα** και ο σχεδιασμός του
ακά κυκλώματα, που εκτελούν πράξεις όπως π.Χ. η πρόσθεση
 CPU των Η.Υ. και της μαθηματικής λογικής, τόσο που **τα ψηφί-**
 Έτσι, υπάρχει στενή σύνδεση μεταξύ του σχεδιασμού της μονάδας

καταμετρήσιμους τους αριθμούς (2).

Οι λογικοί τελεστές «and», «not», «or» και «xor» ορίζονται ως ακολούθως:

$$(z + x) \cdot (y + x), \quad \underline{y + x}, \quad y \cdot x, \quad \underline{x}, \quad x, \quad 1, \quad 0$$

Οι λογικοί τελεστές «and», «not», «or» και «xor» ορίζονται ως ακολούθως:

Οι λογικοί τελεστές «and», «not», «or» και «xor» ορίζονται ως ακολούθως:

Οι λογικοί τελεστές «and», «not», «or» και «xor» ορίζονται ως ακολούθως:

Οι λογικοί τελεστές «and», «not», «or» και «xor» ορίζονται ως ακολούθως:

| | | | | | | | | | | | |
|---|---|---|---|---|---|---|---|---|---------|---|-----|
| 1 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 | 0 | X | X | (2) |
| 1 | 0 | 1 | 0 | 0 | 1 | 0 | 0 | 1 | not X | 0 | |
| 1 | 1 | 0 | 0 | 0 | 1 | 0 | 0 | 0 | X | 1 | |
| 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | X | X | X | X and X | X | |

Οι λογικοί τελεστές «and», «not», «or» και «xor» ορίζονται ως ακολούθως:

(εξ η) αξιώματα (του Huntington 1904):

Πράξη της συμπλήρωσης «_» «_», που κανονιστικά ακούγονται πρόσθετη Boolean «+» και τον πολλαπλασιασμό Boolean «·» (και την ένα σύνολο στοιχείων Σ μαζί με δύο δυαδικές πράξεις (την Η Άλγεβρα Boolean είναι **μία αλγεβρική δομή** που ορίζεται σε

(γ) **Άλγεβρα Boolean**

ση, Πολλαπλασιασμός Boolean και Πρόσθεση Boolean.

επεξεργασίας πληροφοριών και ονομάζονται επίσης **Συμπλήρω-** τελέστες υλοποιούνται από τους 3 στοιχειώδεις μηχανισμούς θείας των 3 Σ.M.E.I.I. (**NOT**, **AND** και **OR**). άρα οι λογικοί **not**, **and** και **or** είναι οι ίδιοι ακριβώς με τους πινάκες αλη- **Παράτηρηση:** Οι πινάκες αληθείας (2) των λογικών τελεστών θέσεις έχουν προτεραιότητα (όπως ακριβώς και στο FORTRAN). **not**, μετά οι **and** και τέλος οι **or**. φυσικά, οι εκφράσεις σε παρεν- **πράξεις με την εξής προτεραιότητα των τελεστών:** πρώτα οι

Τέλος, κατά την εκτέλεση των υπολογισμών εκτελούνται οι λογικές

!) **Αξίωμα της κλειστότητας (Closure)** για τις πράξεις «+» και «·»

(1) Αν A και B είναι δύο στοιχεία που ανήκουν στο Σ ($A \in \Sigma$ και $B \in \Sigma$) τότε και το στοιχείο $(A + B) \in \Sigma$

(2) Αν $A \in \Sigma$ και $B \in \Sigma$, τότε και $(A \cdot B) \in \Sigma$.

Πράξεις: Εάν $\Sigma \equiv \mathbb{N} = \{1, 2, 3, \dots\}$ είναι το σύνολο των φυσικών αριθμών, η γλώσσά μας πρόβλημα είναι για πράξη για την οποία το \mathbb{N} είναι κλειστό. Δεν ισχύει όμως το ίδιο για την αφαιρεση, αφού το $(1 - 3) \notin \mathbb{N}$.

!!) Αξιώμα υπάρξεως Ταυτοτικού Σ τοιχείου (Identity Element), ή Ουδέτερου Σ τοιχείου
 (1) Υπάρχει στο Σ ένα στοιχείο 0, που ονομάζεται **μηδενικό στοιχείο** ως προς την πρόσθεση («+»), με την ιδιότητα: $\forall A \in \Sigma$, ισχύει: $A + 0 = 0 + A = A$.
 (2) Υπάρχει στο Σ ένα στοιχείο 1, που ονομάζεται **μοναδιαίο στοιχείο** ως προς τον πολλαπλασιασμό («·»), με την ιδιότητα: $\forall A \in \Sigma$, ισχύει: $A \cdot 1 = 1 \cdot A = A$.
Παράδειγμα: Για το \mathbb{N} και τις πράξεις της πρόσθεσης και του πολλαπλασιασμού τα **ταυτοτικά στοιχεία** είναι **το μηδέν** και **οι**

είναι.

!!!) **Αξιώμα Αντιμεταθετικότητας (Commutative Law)**

(1) Για $A \in \Sigma$ και $B \in \Sigma$ ισχύει: $A + B = B + A$

(2) Για $A \in \Sigma$ και $B \in \Sigma$ ισχύει: $A \cdot B = B \cdot A$.

Παράδειγμα: Στο \mathbb{N} προφανώς ισχύουν αφού $2 + 3 = 3 + 2$ και

$$2 \cdot 3 = 3 \cdot 2.$$

iv) **Αξιώμα Επιμεριστικότητας (Distributive Law)**

(1) Για $A \in \Sigma$, $B \in \Sigma$ και $\Gamma \in \Sigma$ ισχύει: $A + (B \cdot \Gamma) = (A + B) \cdot (A + \Gamma)$

(2) Για $A \in \Sigma$, $B \in \Sigma$ και $\Gamma \in \Sigma$ ισχύει: $A \cdot (B + \Gamma) = (A \cdot B) + A \cdot \Gamma$.

Παράδειγμα: Στο \mathbb{N} ισχύει το 2, **ΟΧΙ** όμως και το 1. Γιατί;

v) **Αξιώμα Πάφξης Συμπληρώματος (Complement)**

Για $A \in \Sigma$ υπάρχει πάντοτε ένα στοιχείο \bar{A} τέτοιο ώστε να

ισχύουν:

(1) $A + \bar{A} = 1$

(2) $A \cdot \bar{A} = 0.$

Παράδειγμα: Στο σύνολο $\Sigma = \{0, 1\}$ και για τις πράξεις Boolean ισχύουν, οι προηγούμενες ιδιότητες αφού:

$$\bar{0} = 1, \bar{1} = 0, \text{ και } 0 + 1 = 1, 0 \cdot 1 = 0.$$

ν!) **Αξίωμα υπάρξεως 2 τουλάχιστον στοιχείων, διαφόρων μεταξύ των**

Στο σύνολο Σ υπάρχουν 2 τουλάχιστον στοιχεία A και B , με $A \neq B$.

Παράτηρηση: Στα 5 πρώτα αξιώματα αν αντικαταστήσουμε ο-
 τα (1) την πράξη «+» με την πράξη «·» (την δίκλη της) και το
 στοιχείο 0 με το 1 (το δίκλο του) λαμβάνουμε τα (2). αυτή η
 διαδικασία είναι φανερά στην χρήση στην απόδειξη
 θεωρημάτων.

Τέλος, τα παραπάνω αξιώματα δε συμπληρώνονται με τον προσε-
 ταριστικό νόμο (Associate Law), ο οποίος ισχύει στην Άλγεβρα
 Boole και μπορεί να αποδειχθεί με τη βοήθεια των παραπάνω
 αξιωμάτων, πράγμα που υποδηλώνει **την υπαφή των άλλων συνόλ-**
ων αξιωμάτων που μπορούν να θεμελιώσουν την Άλγεβρα
Boole. Επίσης, ακολουθώντας τον C.E. Shannon (1938), θα υιο-
 θετήσουμε την άλγεβρα Boole που εισηγάγε (Switching algebra)
 για το σύνολο $\Sigma = \{0, 1\}$, που είναι κατάλληλη για τη δίτιμη λογική
 των στοιχείων του Η.Υ. Κατά συνέπεια **η άλγεβρα Boole που**
ακολουθούμε έχει το βασικό σύνολο $\Sigma = \{0, 1\}$, τις δύο δ-
υαδικές πράξεις, την Πρόσθεση Boole (+), και του πολλαπλασι-
ασμού Boole (\cdot), καθώς και την πράξη της Συναλήθεσης ($_$),
 για την οποία προφανώς ισχύει $\bar{0} = 1$, και $\bar{1} = 0$. Τα έξη αξιώμα-
τα του Huntington ισχύουν και με τη βοήθεια τους αποδεικνύον-

ται τα παρακάτω θεώρηματα:

Θεώρημα 1 (De Morgan) Εάν $A, B \in \Sigma$ τότε ισχύουν (παράτηρη-
σατε τη διαδικότητα):

$$(a) \overline{A+B} = \overline{A} \cdot \overline{B}, \quad (\beta) \overline{A \cdot B} = \overline{A} + \overline{B}.$$

(Να αποδειχθούν με πινακες αληθείας).

Θεώρημα 2 (Διπλής Συμπληρώσεως) Αν $A \in \Sigma$, τότε ισχύει:
 $(\overline{\overline{A}}) = A.$

Θεώρημα 3 (Αυτοενώσεως / Αυτοτομής) Αν $A \in \Sigma$, τότε ισχύ-
ουν: $A + A = A, A \cdot A = A.$

Θεώρημα 4 (Κυριαρχικότητας) Αν $A \in \Sigma$, τότε ισχύουν: $A +$
 $1 = A, A \cdot 0 = 0.$

Θεώρημα 5 (Απορροφητικότητας) Αν $A, B \in \Sigma$, τότε ισχύουν:
 $A \cdot (A + B) = A, A + (A \cdot B) = A.$

Θεώρημα 6 (Προσεταιρισμού) Αν $A, B, \Gamma \in \Sigma$, τότε ισχύουν:
 $A + (B + \Gamma) = (A + B) + \Gamma, A \cdot (B \cdot \Gamma) = (A \cdot B) \cdot \Gamma.$

Σ τα προηγούμενα ορίσαμε τις λογικές μεταβλητές (ή μεταβλητές Boolean) ως τις μεταβλητές εκείνες που λαμβάνουν τις τιμές 1 και 0 και μόνον αυτές. Τις λογικές μεταβλητές θα τις συμβολίζουμε με τα κεφαλαία γράμματα A, B, C, \dots, X, Y, Z . Κάθε συνάρτηση μιας ή περισσότερων λογικών μεταβλητών λέγεται **λογική συνάρτηση** ή **συνάρτηση Boolean**, και θα την συμβολίζουμε με ένα μικρό γράμμα, συνήθως το f , που προφανώς θα παίρνει και αυτή την τιμή 1 ή την τιμή 0. π.χ. η $f(A, B) = A + A \cdot B$, είναι μια λογική συνάρτηση των λογικών μεταβλητών A και B .

(δ) **Συναρτήσεις Boolean**

$$A + \bar{A} \cdot B = A + B, \quad A \cdot (\bar{A} + B) = A \cdot B.$$

Θεώρημα 7 (Επιμερισμός) $\forall A, B \in \Sigma$, τότε ισχύουν:

Σημείωση: Η παρατήρηση στον παραπάνω πίνακα είναι γενική, δηλαδή είναι δυνατόν να ερμηνεί με απειρία συναρτήσεων Boolean, που είναι **ισοδυναμίες** με μια δοθείσα συνάρτηση Boolean.

| Παρατηρήσεις | A | B | \overline{A} | \overline{B} | $A+B$ | $\overline{A+B}$ | $A \cdot B$ |
|--|---|---|----------------|----------------|-------|------------------|-------------|
| Είναι προφανές ότι οι δύο συναρτήσεις $f_1(A, B)$ και $f_2(A, B)$ είναι ισοδυναμίες, αφού έχουν τον αυτόν πίνακα τιμών (αληθείας). | 0 | 0 | 1 | 1 | 0 | 1 | 0 |
| | 0 | 1 | 1 | 0 | 1 | 0 | 0 |
| | 1 | 0 | 0 | 1 | 1 | 0 | 0 |
| | 1 | 1 | 0 | 0 | 1 | 0 | 1 |

Πίνακας 14. Πίνακας αληθείας των συναρτήσεων f_1 και f_2

θα έχουμε τον παρακάτω πίνακα (αληθείας) 14:

$$(3) \quad f_1(A, B) = \overline{A+B}, \quad f_2(A, B) = \overline{A \cdot B}$$

Για κάθε συνάρτηση Boolean είναι δυνατόν να δώσουμε τον πίνακα αληθείας της, ο οποίος φυσικά μας δίνει τις τιμές της συνάρτησής για όλους τους δυνατούς συνδυασμούς **τιμών** των ανεξάρτητων μεταβλητών της. π.χ. για τις συναρτήσεις:

$$A \cdot B + A \cdot \overline{B} \stackrel{(iv.2)}{\longleftarrow} \overline{A} \cdot (B + \overline{B}) \stackrel{(v)}{\longleftarrow} \overline{A} \cdot 1, \text{ o.e.d.}$$

Απόδειξη της (i)

$$(i) \quad A \cdot B + A \cdot \overline{B} = A \quad (ii) \quad (A + B) \cdot (\overline{A} + C) = \overline{A} \cdot B + A \cdot C.$$

1. Να δείξετε ότι οι σχέσεις των λογικών μεταβλητών:

Παραδείγματα:

την μέθοδο Karnaugh.

βρας (αλγεβρική μέθοδος). αλλά θα επανεξετάσουμε αργότερα για
 με εφαρμογή των αξιωμάτων και θεωρημάτων της Άλγε-
 ρώτο βήμα είναι η απλοποίηση των λογικών συναρτήσεων
 θεί στο απλούστερο λογικό κύκλωμα που θα την υλοποιεί. Ένα
 να εντοπιστεί την απλούστερη από αυτές, έτσι ώστε να οδηγη-
 κατά συνέπεια είναι εύλογο το ερώτημα πώς και μπορεί

Απόδειξη της (ii)

$$(A+B) \cdot (\bar{A}+C) = A \cdot \bar{A} + B \cdot \bar{A} + A \cdot C + B \cdot C = \text{λόγω αξιώματος (vi)} \rightarrow$$

$$\bar{A} \cdot B \cdot (C+C) + A \cdot (B+B) \cdot C + (A+\bar{A}) \cdot B \cdot C =$$

$$= \bar{A} \cdot B \cdot C + \bar{A} \cdot B \cdot C + A \cdot B \cdot C + A \cdot B \cdot C + \bar{A} \cdot B \cdot C =$$

$$= (\text{λόγω θεωρήματος 3}) = \bar{A} \cdot B \cdot C + \bar{A} \cdot B \cdot \bar{C} + A \cdot B \cdot C + A \cdot B \cdot \bar{C} =$$

$$= \bar{A} \cdot B + A \cdot C, \quad \text{o.ε.δ.}$$

$$\cdot Z \cdot X + Y \cdot X =$$

$$= (Y + 1) \cdot Z \cdot X + (Z + 1) \cdot Y \cdot X = Z \cdot Y \cdot \underline{X} + Z \cdot Y \cdot X + Y \cdot \underline{X} + Y \cdot X =$$

$$= (\underline{X} + X)(Z \cdot Y + Z \cdot \underline{X} + Y \cdot X) = Z \cdot Y + Z \cdot \underline{X} + Y \cdot X \quad (??)$$

$$\cdot \underline{Y} \cdot X + Z \cdot \underline{X} = \underline{Y} \cdot X + (Y + \underline{Y})Z \cdot \underline{X} = \underline{Y} \cdot X + Z \cdot Y \cdot \underline{X} + Z \cdot \underline{Y} \cdot \underline{X} \quad (???)$$

(από $\underline{X} \cdot X = 0$ και αξιωματισμό του αξιώματος του συμπληρώματος.)

$$\overline{Y \cdot X} = Y \cdot X + \underline{X} \cdot X = \overline{(Y + X) \cdot X} \quad (??)$$

(Χρησιμοποιήστε τον αξιώμα του συμπληρώματος)

$$\overline{(Y + X)} = (Y + X) \cdot 1 = (Y + X) \cdot (\underline{X} + X) = \overline{Y \cdot \underline{X} + X} \quad (?)$$

επιχρηστές:

2. Επί πλέον οι παρακάτω αλγοριθμικές είναι ευκολότερες και

στον οποίο μπορούμε να αναγνωρίσουμε τις ήδη γνωστές μας f_1 (το γινόμενο), f_7 (το άθροισμα), την f_6 (τον XOR), την f_{14} (NAND), κλπ.

| | X | γ | f_0 | f_1 | f_2 | f_3 | f_4 | f_5 | f_6 | f_7 | f_8 | f_9 | f_{10} | f_{11} | f_{12} | f_{13} | f_{14} | f_{15} |
|--------|---|---|-------|-------|-------|-------|-------|-------|-------|-------|-------|-------|----------|----------|----------|----------|----------|----------|
| Σύνολο | 1 | 1 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 |
| ↓ | 1 | 1 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 |

Πίνακας 15. Πίνακας όλων των δυνατών συναρτήσεων 2 λογικών μεταβλητών

Είναι εύκολο να δείχθει ότι το σύνολο όλων των συναρτήσεων 2 λογικών μεταβλητών X και γ είναι 16 (2^2), γενικότερα για n μεταβλητές ισχύει για το σύνολο των συναρτήσεων ο τύπος 2^{2^n} και δίδονται από τον παρακάτω πίνακα 15:

(ε) Βασικές συναρτήσεις 2 μεταβλητών

(στ) **Ελάχιστοι και Μέγιστοι Όροι**

Ο ελάχιστος όρος (minterm) k μεταβλητών Boole $X_0, X_1, X_2, \dots, X_k$, ορίζεται ως το λογικό γινόμενο των k αυτών μεταβλητών, όπου η κάθε μία εμφανίζεται ή ίδια, ή το συμπλήρωμά της. π.χ. για τις λογικές μεταβλητές A, B και C οι όροι $A \cdot B \cdot C, \bar{A} \cdot \bar{B} \cdot C, A \cdot B \cdot \bar{C}$ είναι ελάχιστοι όροι, ενώ ο όρος $A \cdot B$ δεν είναι ελάχιστος αφού δεν υπάρχει παράγωγο C σ' αυτόν.

Ο μέγιστος όρος (maxterm) k μεταβλητών Boole $X_0, X_1, X_2, \dots, X_k$, ορίζεται ως το λογικό άθροισμα των k αυτών μεταβλητών, όπου η κάθε μεταβλητή εμφανίζεται ή ίδια, ή το συμπλήρωμά της. π.χ. για τις παραπάνω λογικές μεταβλητές οι όροι $A + B + C, \bar{A} + \bar{B} + C, A + \bar{B} + \bar{C}, A + \bar{B} + C$ είναι μέγιστοι όροι.

Το πλήθος των ελάχιστων και των μέγιστων όρων είναι εύκολο να υπολογιστεί ότι είναι ίσο με 2^k , όπου k είναι το πλήθος των λογικών μεταβλητών π.χ. για τις 3 λογικές μεταβλητές A, B και C έχουμε 8 όρους, που δίνονται στον παρακάτω πίνακα 16.

Πίνακας 16. Μέγιστοι και ελάχιστοι όροι συναρτήσεων 3 λογικών μεταβλητών

| Μεταβλητές | A | B | C | Ελάχιστοι (Minterms) | Συμβολισμός | Μέγιστος (Maxterms) | Συμβολισμός | Παρατηρήσεις |
|------------|-----|-----|-----|---------------------------------------|-------------|-------------------------|-------------|--|
| 0 | 0 | 0 | 0 | $A \cdot B \cdot C$ | M_0 | $A + B + C$ | M_7 | Ισχύουν οι σχέσεις: $\bar{E}_k = M_k$, $\bar{M}_k = E_k$ $k = 0, 1, 2, \dots, 7$ |
| 0 | 0 | 1 | 0 | $A \cdot B \cdot \bar{C}$ | M_1 | $A + B + \bar{C}$ | M_6 | |
| 0 | 1 | 1 | 0 | $A \cdot \bar{B} \cdot \bar{C}$ | M_2 | $A + \bar{B} + C$ | M_5 | |
| 0 | 1 | 0 | 1 | $A \cdot \bar{B} \cdot C$ | M_3 | $A + \bar{B} + \bar{C}$ | M_4 | |
| 1 | 0 | 0 | 0 | $\bar{A} \cdot B \cdot C$ | M_4 | $\bar{A} + B + C$ | M_3 | |
| 1 | 0 | 1 | 0 | $\bar{A} \cdot B \cdot \bar{C}$ | M_5 | $\bar{A} + B + \bar{C}$ | M_2 | |
| 1 | 1 | 1 | 0 | $\bar{A} \cdot \bar{B} \cdot \bar{C}$ | M_6 | $\bar{A} + \bar{B} + C$ | M_1 | |
| 1 | 1 | 0 | 1 | $A \cdot B \cdot C$ | M_7 | $A + B + C$ | M_0 | |

Για τους ελάχιστους και μέγιστους όρους ισχύουν οι ακόλουθες σχέσεις (για k μεταβλητές):

$$(1) \bar{M}_v = E_v, v = 0, 1, 2, \dots, 2^k - 1.$$

$$(2) M_i + M_j = 1 \text{ και } E_i \cdot E_j = 0, \forall i, j \in \{0, 1, 2, \dots, 2^k - 1\}.$$

(παίρνουν τιμές 0 ή 1).

οι «**Χαρακτηριστικοί αριθμοί**» της λογικής συναρτήσεως f όροι των k μεταβλητών και $a_\nu, b_\nu, \nu = 0, 1, 2, \dots, 2^k - 1$ είναι όπου $E_\nu, M_\nu, \nu = 0, 1, 2, \dots, 2^k - 1$ οι ελάχιστοι και μέγιστοι

$$f(A_1, A_2, \dots, A_k) = \sum_{2^{k-1}}^{2^k-1} a_\nu E_\nu \text{ και } f(A_1, A_2, \dots, A_k) = \prod_{2^{k-1}}^{2^k-1} (b_\nu + M_\nu),$$

ως εξής:

(5) **Κάθε λογική συναρτηση k μεταβλητών παρίσταται μοναδικά**

$$(4) E_\mu = \prod_{\substack{\nu=0 \\ \nu \neq \mu}}^{2^{k-1}} M_\nu, \mu = 0, 1, 2, \dots, 2^k - 1, M_\mu = \sum_{\substack{\nu=0 \\ \nu \neq \mu}}^{2^{k-1}} E_\nu.$$

$$(3) \sum_{2^{k-1}}^{2^k-1} E_\nu = 1, \prod_{2^{k-1}}^{2^k-1} M_\nu = 0.$$

Προβλεπόμενες μέτρες για την αντιμετώπιση των κινδύνων, όπως θα μας βοηθήσουν οι εξής μέτρες: Πραγματοποιώντας ελαχίστων όρων και το βοηθητικό εργαλείο του χάρτη Karanagh. Για το σκοπό αυτό θα μας βοηθήσει η γραφική παράσταση των

της. Η οποία είναι συνεχής για να φθάσουμε στην απλούστερη δυνατή έκφραση με a^v τους χαρακτηριστικούς αριθμούς της f , θα αξιοποιηθούμε

$$f(A_1, A_2, \dots, A_k) = \sum_{v=0}^{2^k-1} a^v E_v,$$

προβλεπόμενες παραγόμενες: Την μοναδική παράσταση κάθε λογικής συνάρτησης στο χώρο των ελαχίστων όρων της, που εκφράζει η τελεστική σχέση της

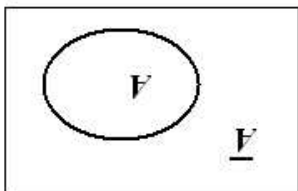
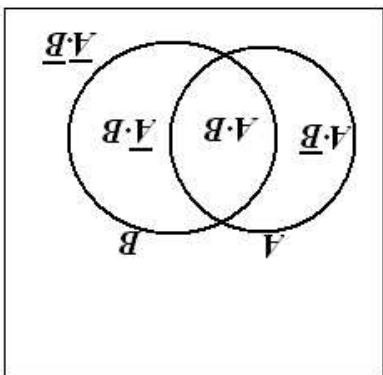
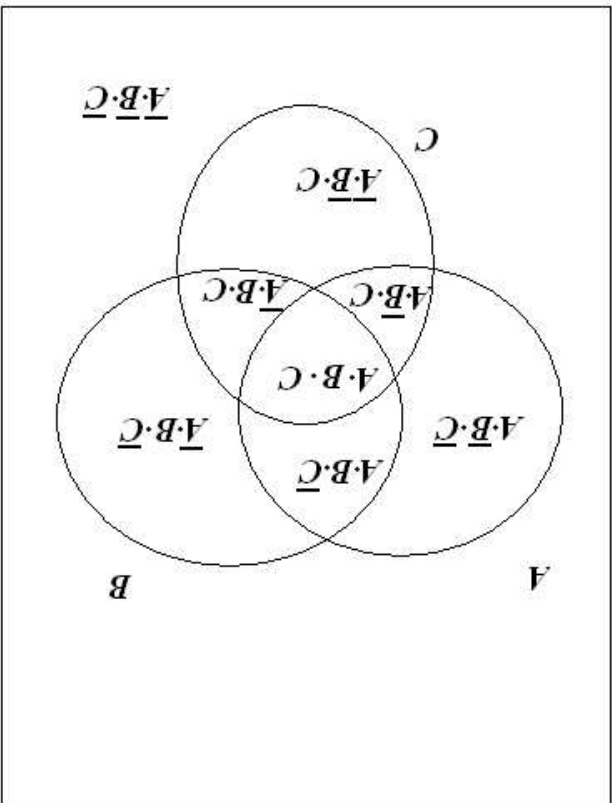
(2) Ανάλυση Λογικών Συνάρτησεων/Κυκλωμάτων

όπου (Να γίνει επαλήθευση).

Νοτιοανατολικά του κέντρου της πόλης, που είναι η περιοχή της
αποκατάστασης των κτιρίων που καταστράφηκαν κατά τη διάρκεια της
πυρκαγιάς της 27ης Ιουλίου 1944, υπάρχει η περιοχή της αποκατάστασης των
κτιρίων που καταστράφηκαν κατά τη διάρκεια της πυρκαγιάς της 27ης
Ιουλίου 1944, που είναι η περιοχή της αποκατάστασης των κτιρίων που
καταστράφηκαν κατά τη διάρκεια της πυρκαγιάς της 27ης Ιουλίου 1944.
(!!) Αντίστοιχα, ισχύουν για τους κτιρίους που καταστράφηκαν, όπου ο

τους όρους του πλαισίου (επαλήθευση).

ταξί του κέντρου όπου (Να γίνει επαλήθευση με τους ελεγχόμενους
των κτιρίων που καταστράφηκαν κατά τη διάρκεια της πυρκαγιάς της 27ης
Ιουλίου 1944, που είναι η περιοχή της αποκατάστασης των κτιρίων που
καταστράφηκαν κατά τη διάρκεια της πυρκαγιάς της 27ης Ιουλίου 1944.
(!) Κάθε ελεγχόμενος όρος (Ε) δύναται να θεωρηθεί ως μία



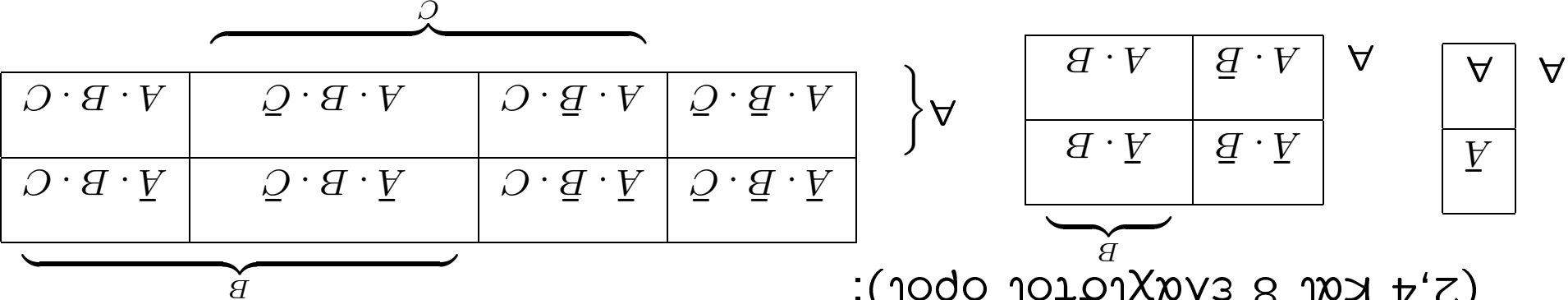
Εξάλλου, η παραστάση των ελαχίστων όρων μπορεί να αποδο-
 θεί γραφικά με τα διαγράμματα Venn. π.χ για μία, δύο και τρεις
 μεταβλητές χρησιμοποιούνται ελάχιστες τρεις διαφορετικές
 όρων, για συνάρτησεις μία, δύο και τριών λογικών μεταβλητών.

Τώρα, εάν μετατρέψουμε τους κύκλους των διαγραμμάτων Venn σε τριγωνικά (που τοποθετούνται κατάλληλα), παίρνουμε τα **διαγράμματα Veitch απεικόνισης των ελαχίστων όρων**:

| | | | |
|-------------------------|-------------------|-------------------|-------------|
| \bar{A} | A | | |
| $\bar{A} \cdot \bar{B}$ | $\bar{A} \cdot B$ | $A \cdot \bar{B}$ | $A \cdot B$ |
| B | | \bar{B} | |

| | | | |
|---------------------------------|---------------------------|---------------------------|---------------------|
| \bar{A} | A | | |
| $\bar{A} \cdot \bar{B} \cdot C$ | $\bar{A} \cdot B \cdot C$ | $A \cdot \bar{B} \cdot C$ | $A \cdot B \cdot C$ |
| $B \cdot C$ | | $\bar{B} \cdot C$ | |

Τέλος, με ανακατάζηση των τριγωνικών Veitch λαμβάνεται ο χάρτης του Karnaugh, για τον οποίο έχουμε τις ακόλουθες τοποθετήσεις των ελαχίστων όρων για μία, δύο και τρεις μεταβλητές (2, 4 και 8 ελαχίστοι όροι):



Σημείωση: Οι γραμμές και στήλες που δεν σημειώνονται αν-

τιστοίχουν στα συμπληρώματα των αντιστοιχών μεταβλητών.

Για τις περιπτώσεις των 4, 5 και 6 μεταβλητών έχουμε τις παρακάτω μορφές (τοποθετήσεις των ελαχίστων όρων) του χάρτη του Karnaugh, των πινάκων 17, 18 και 19.

(1) **Περιπτώση των τριών μεταβλητών A, B, C και D** (16 ελαχίστοι όροι)

Πίνακας 17. Χάρτης Karnaugh 4 μεταβλητών

| | | | | | |
|---|-------------------|------------------------------|-------------------|------------------------------|---|
| | \overline{CD} | | | | |
| A | AB | $\overline{A}B$ | $A\overline{B}$ | $\overline{A}\overline{B}$ | B |
| | $\overline{A}BCD$ | $\overline{A}\overline{B}CD$ | $A\overline{B}CD$ | $\overline{A}BC\overline{D}$ | |
| | CD | | | | |
| | \overline{CD} | | | | |

(2) **Περιπτώση των πέντε μεταβλητών A, B, C, D και E** (32 ελαχίστοι όροι)

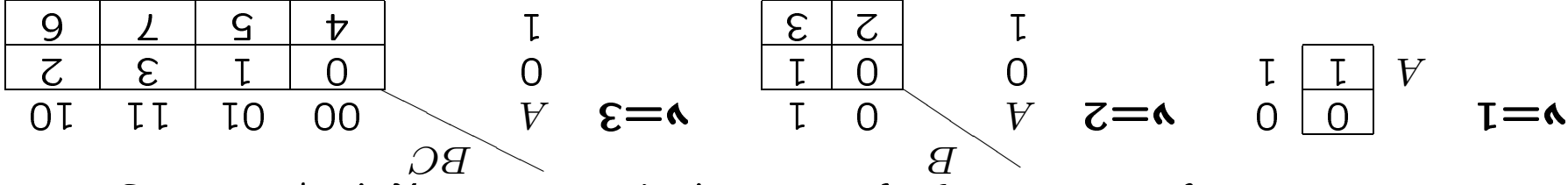
Πινάκας 18. Χάρτης Karnaugh για 5 μεταβλητές

| | | | | | | | |
|-----------------|--|-------------------------------|---|--|---|--|--|
| | $\overline{A}B\overline{C}D\overline{E}$ | $\overline{A}B\overline{C}DE$ | $\overline{A}B\overline{C}\overline{D}\overline{E}$ | $\overline{A}B\overline{C}D\overline{E}$ | $\overline{A}B\overline{C}DE$ | $\overline{A}B\overline{C}\overline{D}E$ | $\overline{A}B\overline{C}D\overline{E}$ |
| $\overline{A}B$ | $\overline{A}B\overline{C}D\overline{E}$ | $\overline{A}B\overline{C}DE$ | $\overline{A}B\overline{C}\overline{D}\overline{E}$ | $\overline{A}B\overline{C}D\overline{E}$ | $\overline{A}B\overline{C}DE$ | $\overline{A}B\overline{C}\overline{D}E$ | $\overline{A}B\overline{C}D\overline{E}$ |
| $\overline{A}C$ | $\overline{A}B\overline{C}D\overline{E}$ | $\overline{A}B\overline{C}DE$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ | $\overline{A}C\overline{D}E$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ | $\overline{A}C\overline{D}E$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ |
| $\overline{A}D$ | $\overline{A}B\overline{C}D\overline{E}$ | $\overline{A}B\overline{C}DE$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ | $\overline{A}C\overline{D}E$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ | $\overline{A}C\overline{D}E$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ |
| $\overline{A}E$ | $\overline{A}B\overline{C}D\overline{E}$ | $\overline{A}B\overline{C}DE$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ | $\overline{A}C\overline{D}E$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ | $\overline{A}C\overline{D}E$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ |
| \overline{A} | $\overline{A}B\overline{C}D\overline{E}$ | $\overline{A}B\overline{C}DE$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ | $\overline{A}C\overline{D}E$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ | $\overline{A}C\overline{D}E$ | $\overline{A}C\overline{D}\overline{E}$ |
| AB | $AB\overline{C}D\overline{E}$ | $AB\overline{C}DE$ | $AB\overline{C}\overline{D}\overline{E}$ | $AB\overline{C}D\overline{E}$ | $AB\overline{C}DE$ | $AB\overline{C}\overline{D}E$ | $AB\overline{C}D\overline{E}$ |
| AC | $AB\overline{C}D\overline{E}$ | $AB\overline{C}DE$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ | $AC\overline{D}E$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ | $AC\overline{D}E$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ |
| AD | $AB\overline{C}D\overline{E}$ | $AB\overline{C}DE$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ | $AC\overline{D}E$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ | $AC\overline{D}E$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ |
| AE | $AB\overline{C}D\overline{E}$ | $AB\overline{C}DE$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ | $AC\overline{D}E$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ | $AC\overline{D}E$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ |
| A | $AB\overline{C}D\overline{E}$ | $AB\overline{C}DE$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ | $AC\overline{D}E$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ | $AC\overline{D}E$ | $AC\overline{D}\overline{E}$ |

(3) Περὶ τῶν τῶν ἐξὶ μεταβλητῶν A, B, C, D, E καὶ F (64 ἐλάχιστοι ὅροι).

Π.χ. το 10 και το 20 τετραγωνίδια είναι οι αριθμοί 000000 και 000001. Έτσι, λοιπόν παίρνουμε τις ακόλουθες αντιστοιχίες ελαχίστων όρων και τετραγώνων του Karnaugh, για παήθος μεταβλητών $v = 1, 2, \dots, 6$, του πίνακα 20:

Πίνακας 20. Οι τάξεις των τετραγώνων του χάρτη Karnaugh



$v=4$

| | | | |
|----|----|----|----|
| 00 | 01 | 10 | 11 |
| 0 | 4 | 8 | 12 |
| 1 | 5 | 9 | 13 |
| 2 | 7 | 6 | 14 |
| 3 | 1 | 11 | 15 |
| 10 | 11 | 14 | 15 |

$v=5$

| | | | | | | | |
|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|
| 000 | 001 | 010 | 011 | 100 | 101 | 110 | 111 |
| 0 | 1 | 2 | 3 | 6 | 7 | 14 | 15 |
| 4 | 5 | 10 | 11 | 18 | 19 | 26 | 27 |
| 8 | 9 | 14 | 15 | 22 | 23 | 30 | 31 |
| 12 | 13 | 20 | 21 | 28 | 29 | 36 | 37 |
| 16 | 17 | 24 | 25 | 32 | 33 | 40 | 41 |
| 20 | 21 | 28 | 29 | 36 | 37 | 44 | 45 |
| 24 | 25 | 32 | 33 | 40 | 41 | 48 | 49 |

Αν για μια λογική συνάρτηση που μας δίδεται και την οποία έχουμε αναλύσει σ' ένα λογικό άθροισμα ελάχιστων όρων, σχημάτισουμε τον αντίστοιχο χάρτη Karnaugh και θέσουμε μονάδες στα τετραγώνια εκείνα που αντιστοιχούν σε ελάχιστους όρους στους οποίους έχει ανάλυση η συνάρτηση μας (οπίσθεν ο'όλα τ'άλλα τετραγώνια θα υπάχουν μηδενικά), αυτό που θα έχουμε το ονομάζουμε παράσταση της λογικής συνάρτησώς στο χάρτη Karnaugh.

(η) Παράσταση Λογικής Συνάρτησής στον χάρτη Karnaugh.

| | | | | | | | | | |
|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|
| | 000 | 001 | 010 | 011 | 100 | 101 | 110 | 111 | 100 |
| ABC | 0 | 1 | 2 | 3 | 4 | 5 | 6 | 7 | 8 |
| DEF | 0 | 9 | 10 | 11 | 12 | 13 | 14 | 15 | 16 |
| | 16 | 17 | 18 | 19 | 20 | 21 | 22 | 23 | 24 |
| | 24 | 25 | 26 | 27 | 28 | 29 | 30 | 31 | 32 |
| | 32 | 33 | 34 | 35 | 36 | 37 | 38 | 39 | 40 |
| | 40 | 41 | 42 | 43 | 44 | 45 | 46 | 47 | 48 |
| | 48 | 49 | 50 | 51 | 52 | 53 | 54 | 55 | 56 |
| | 56 | 57 | 58 | 59 | 60 | 61 | 62 | 63 | 64 |
| | 64 | 65 | 66 | 67 | 68 | 69 | 70 | 71 | 72 |
| | 72 | 73 | 74 | 75 | 76 | 77 | 78 | 79 | 80 |
| | 80 | 81 | 82 | 83 | 84 | 85 | 86 | 87 | 88 |
| | 88 | 89 | 90 | 91 | 92 | 93 | 94 | 95 | 96 |
| | 96 | 97 | 98 | 99 | 100 | 101 | 102 | 103 | 104 |

v=6

κρατούμενου σε δύο χάρτες Karnaugh, οπότε έχουμε:

συναρτήσεις του ψηφίου και του ψηφίου του αθροίσματος και του ψηφίου του
 θροιστή του παρακάτω σχήματος 26 και ως παραστήσουμε τις
Παράδειγμα: Ας λάβουμε τον πίνακα αλήθειας του πλήρη α-

λήτη του αλάζει τιμή από το ένα τετραγωνίδιο στο άλλο.

που βρίσκεται από τους προηγούμενους, εάν αφαιρεθεί η μεταβλη-
αντιστοιχία δύο χάρτες οριζόντιοι όπου αντικαθίστανται με ένα,
 έχει 2 γειτονικές μονάδες (ορίζονται ή καθέτως) τότε οι
 Αν η παράσταση μιας λογικής συναρτήσεως 2 μεταβλητών περι-

1ος Κανόνας Karnaugh

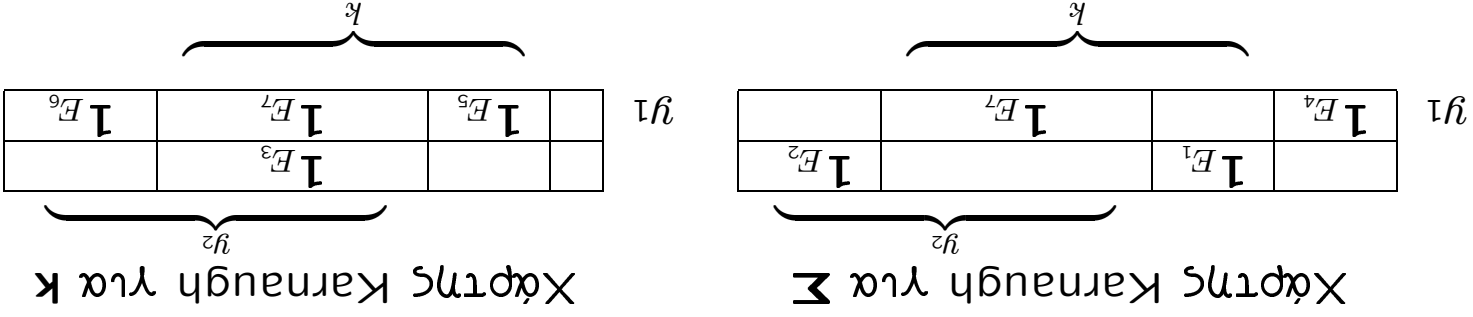
Είναι εύκολο να αποδειχθούν οι παρακάτω προτάσεις, βοηθητικές
 στην διαδικασία απλοποίησης:

Σχήμα 26. Πίνακας αληθείας πλήρη αφοριστή

| E_0 | E_1 | E_2 | E_3 | E_4 | E_5 | E_6 | E_7 |
|-------|-------|----------|-------|-------|-------|-------|-------|
| 0 | 0 | 0 | 0 | 1 | 1 | 1 | 1 |
| 0 | 0 | 0 | 1 | 0 | 0 | 0 | 0 |
| 0 | 0 | 1 | 1 | 0 | 0 | 0 | 0 |
| 0 | 1 | 0 | 0 | 1 | 0 | 0 | 0 |
| 0 | 1 | 1 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 |
| 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 1 | 1 | 1 |
| 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 1 |
| y_1 | k | Σ | K | | | | |

$$\Sigma = E_1 + E_2 + E_4 + E_7,$$

$$K = E_3 + E_5 + E_6 + E_7.$$



Αν η παράσταση μιας λογικής συναρτήσεως Σ μεταβλητών περιέχει k γειτονικές μονάδες σε σχήμα τετραγώνου ή ευθείας, τότε οι αντιστοιχοί Φ λάχιστοι όροι **αντικαθίσταται υφ' ενοός**, που περιέχει τον ένα κοινόν όρο. Π.Χ., για τις συναρτήσεις που ακολουθούν: F_1, F_2 και F_3 έχουμε:

2ος Κανόνας Karnaugh

Από τους χάρτες Karnaugh του σχήματος 23, εύκολα συμπεραίνουμε ότι η συνάρτηση Σ δεν περιέχει διαδοχικές μονάδες, άρα δεν απλοποιείται. Αντίθετα, ο χάρτης Karnaugh του K περιέχει τρεις απλοποιήσεις, των (E_3, E_7) , (E_5, E_7) και (E_7, E_6) .

$$F_2(A, B, C) = \overline{A}$$

| | | | |
|---|---|---|---|
| | | | |
| 1 | 1 | 1 | 1 |

$\underbrace{\hspace{10em}}_C$
 $\underbrace{\hspace{4em}}_B$

Άρα θα έχουμε:

Παρόμοια, στη συνάρτηση F_2 του αποδίδεται από τον παρακάτω χάρτη Karnaugh, παρατηρούμε ότι ο κοινός όρος είναι ο \overline{A} .
πίνακας αληθείας της τελικά).
(Ερώτηση: Ποιά ήταν η $F_1(A, B, C)$ αρχικά και ποιος είναι ο

$$F_1(A, B, C) = B$$

| | | | |
|---|---|--|--|
| | | | |
| 1 | 1 | | |
| 1 | 1 | | |

$\underbrace{\hspace{10em}}_C$
 $\underbrace{\hspace{4em}}_B$

Κοινός όρος είναι ο $B \rightarrow$ οπότε τελικά η F_1 γίνεται:

$$F_3(A, B, C, D) = B + C.$$

| | | | | |
|----|----|---|---|---|
| | D | | | |
| | | | | |
| B | A | 1 | 1 | |
| | | 1 | 1 | |
| AB | CD | 1 | 1 | 1 |
| | | 1 | 1 | 1 |

τότε θα έχουμε:

Οι παραπάνω κανόνες γεικνεύονται για 4 μεταβλητές, οπότε πάλιν οι γειτονικές μονάδες θα είναι 2^3 (αντί των $2^1 = 2$ και $2^2 = 4$). Έτσι, εάν η παράσταση της λογικής συναρτήσεως είχε την παρακάτω μορφή στον χάρτη Karnaugh, τότε θα έχουμε δύο ομάδες γειτονικών μονάων με κοινές μεταβλητές τις B και C, αντίστοιχα, οπότε

Γεικνεύση Κανόνων Karnaugh

αληθείας της τελικά;).

(**Ερώτηση:** Ποιά ήταν η $F_2(A, B, C)$ αρχικά και ποιος ο πλινκας

Ερώτηση: Ποιά ήταν η αρχική μορφή της $F_3(A, B, C, D) = ?$ που παρίστανται στον προηγούμενο Χάρτη Karnaugh. Ο πίνακας αληθείας της τεχνικά ποιος είναι;)