

# ΕΙΣΑΓΩΓΗ ΕΙΣ THN ΟΙΚΟΝΟΜΙΚΗΝ ΚΥΒΕΡΝΗΤΙΚΗΝ

Τοῦ κ. ΚΩΝ/ΤΙΝΟΥ Α. ΡΗΓΑ

## 1. Εισαγωγή

Ο δρος «Κυβερνητική» καθιερώθη ύπό τοῦ διασήμου μαθηματικοῦ Norbert Wiener (1894 - 1964) τὸ 1948, εἰς τὸ βιβλίον του: «Cybernetics, or Control and Communication in the Animal and the Machine» («Κυβερνητική ή Ἐλεγχός καὶ Ἐπικοινωνία εἰς τὰ ζῶα καὶ τὰς μηχανάς»).

Πρότος ὁ Πλάτων εἰς τὸν διάλογόν του «Γοργίας»<sup>1</sup> εἶχε χρησιμοποιήσει τὸν όρον «Κυβερνητική» μὲ τὴν ἔννοιαν τῆς τέχνης τῆς ὀδηγήσεως (διακυβέρνησις πλοίου, ὀδηγησις ζώων κλπ.). Συγκεκριμένως ἀναφέρει ὁ Πλάτων: «τὴν Κυβερνητικήν, ἡ οὐ μόνον τὰς ψυχάς σώζει ἀλλὰ καὶ τὰ σώματα καὶ τὰ χρήματα ἐκ τῶν ἐσχάτων κινδύνων».

Ἡ ίδια λέξις εἶχε εἰσαχθῆ ύπό τοῦ Γάλλου φυσικοῦ André Ampère (1775-1836) τὸ 1834 κατὰ περιωρισμένον τρόπον εἰς τὴν μελέτην τοῦ ἐλέγχου μηχανικῶν συστημάτων. Ἡ Κυβερνητική ὡς ἐπιστήμη συνδέεται μὲ πολλὰς ἄλλας ἐπιστήμας ὡς τὰ Μαθηματικά, Μηχανικήν, Ἡλεκτρονικήν, Ιατρικήν, Ψυχολογίαν, Βιολογίαν, Οἰκονομικήν, Κοινωνιολογίαν, Λογικήν, Γλωσσολογίαν, Φιλοσοφίαν κλπ.

Τὸ ιστορικὸν τῆς δημιουργίας τῆς Κυβερνητικῆς ἔχει ὡς ἔξης: Κατὰ τὸν β' παγκόσμιον πόλεμον, ἀνετέθη εἰς τὸν Wiener, καθηγητὴν τότε τοῦ Τεχνολογικοῦ Ἰνστιτούτου τῆς Μασσαχουσέτης (MIT) καὶ εἰς τὸν ἐπίσης μαθηματικὸν Julian Bigelow, ἡ δημιουργία μηχανισμῶν διὰ τὴν ἀποτελεσματικὴν ἀπόκρουσιν καὶ καταδιωξίν ἀεροσκαφῶν.

Τὸ πρόβλημα τὸ διόποιον ἐπρεπε νὰ λυθῇ ἵτο ἀρκετὰ σύνθετον. Τὸ πρῶτον θέμα ποὺ ἐπρεπε νὰ μελετηθῇ ἵτο συγχρόνως μαθηματικὸν καὶ ψυχολογικόν, δεδομένου ὅτι ὅταν τὸ ἀεροσκάφος βάλλεται, δι πλότος ἀλλάζει κατεύθυνσιν. «Ἐπρεπε λοιπὸν νὰ μελετηθῇ ἡ προβλεπομένη δυνατὴ πορεία ἐκ τῶν ἀλλαγῶν κατευθύνσεως τοῦ πιλότου. «Ἄλλο πρόβλημα ἵτο νὰ κατασκευασθῇ μηχάνημα τὸ διόποιον λαμβάνον πληροφορίας περὶ τῆς πορείας τοῦ ἀεροσκάφους νὰ ρυθμίζῃ καταλλήλως τὸν ἀξονα τοῦ πυροβόλου δι» αὐτόματον βολήν.

«Ο Wiener ἐσκέφθη ὅτι δι μηχανισμὸς ἐπρεπε νὰ κατασκευασθῇ κατ' ἀπο-

1. Κεφ. 511 D.

μίμησιν τούς άνθρωπίνους δργανισμού, δηλαδή νά δέχεται διπτικάς ένδειξεις περί τῆς πορείας τούς άεροσκάφους καὶ νά επιτελῇ τὴν άνάλογον ρύθμισιν τούς πυροβόλους.

Διὰ τοῦτο ὁ Wiener ἔζητησε τὴν βοήθειαν τοῦ Arturo Rosenblueth, φυσιολόγου εἰς τὸ Ἑθνικὸν Ἰνστιτούτον Καρδιολογίας τοῦ Μεξικοῦ.

Οὕτω δημιουργεῖται μία νέα ἐπιστήμη διὰ τῆς συνεργασίας διαφόρων ἐπιστημῶν, ἡ οποία δύναται νά μελετήσῃ τὰ φαινόμενα αὐτοματισμοῦ, νά ρίψῃ μίστην γέφυραν μεταξὺ ζωῆς καὶ μῆχανῶν καὶ νά ἑναρμονίσῃ τὰ πορίσματα μαθηματικῶν, φυσιολογίας, ψυχολογίας, τεχνικῆς κλπ.

## 2. Ἡ ξννοια τῆς ἀναδράσεως<sup>1</sup>

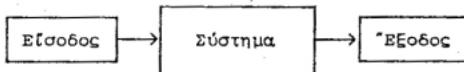
### 2.1. Παραδείγματα συστημάτων ἀναδράσεως

Ἡ Κυβερνητικὴ συνδέεται στενῶς μὲ τὴν θεωρίαν Συστημάτων. Ὡς «σύστημα» θεωρεῖται μία πολὺ γενικὴ ξννοια καὶ δύναται νά δρισθῇ ὡς : «ἔνα σύνολον ἐμψύχων ἢ /καὶ ἀψύχων στοιχείων τὰ οποία ἔχουν μίαν ὀργανωμένην ἀλληλεπίδρασιν πρὸς ἑκπλήρωσιν συγκεκριμένου σκοποῦ». Π.χ. ἔχομεν ἡλιακὸν σύστημα, οἰκονομικὸν σύστημα, διοικητικὸν σύστημα, νευρικὸν σύστημα κλπ.

Εἰς ἕνα σύστημα ὑπάρχει «εἴσοδος» δταν τοῦτο δέχεται ἐρεθισμοὺς (σήματα, ἐνέργειαν κλπ.) ἐκ τοῦ περιβάλλοντός του.

Ἐάν τοὺς ἐρεθισμοὺς αὐτούς, τοὺς οποίους μετασχηματίζει, ἀποστέλλει ἐκ νέου εἰς τὸ περιβάλλον τότε ὑπάρχει «έξοδος» εἰς τὸ σύστημα.

Ἐνα σύστημα μὲ εἰσοδον καὶ ἔξοδον εἰς τὸ οποῖον οὐδεὶς ἐρεθισμοὺς ἐκ τῆς ξέδονος ἐπιστρέφει εἰς τὴν εἰσοδον αὐτοῦ (σχ. 2.1) καλεῖται «ἀνοικτὸν σύστημα».



Σχ. 2.1

Ἀγτιθέτως κάθε σύστημα μὲ εἰσοδον καὶ ἔξοδον εἰς τὸ οποῖον ἐρεθισμοὶ ἐκ τῆς ξέδονος ἐπιστρέφονται εἰς τὴν εἰσοδον αὐτοῦ, καλεῖται «κλειστὸν σύστημα». Εἰς τὴν περίπτωσιν αὐτῆν εἰς τὸ σύστημα ὑπάρχει «ἀνάδρασις» ἢ «ἀνατροφόδοτησις» (feedback).

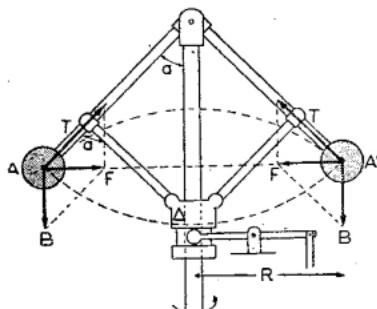
Κατωτέρω περιγράφονται παραδείγματα συστημάτων μὲ ἀνάδρασιν :

1) Ρυθμιστὴς τοῦ Watt

Εἰς τὸν ρυθμιστὴν τοῦ Watt (σχ. 2.2) ἐπὶ ἐνός κατακορύφου στελέχους,

1. Βλ. [1, σελ. 281].

τὸ δόποιον περιστρέφεται περὶ τὸν ἄξονά του, ἀρθρώνονται δύο βραχίονες οἱ δόποιοι ἀπολήγουν εἰς δύο ίσας μεταλλικὰς σφαίρας.



Σχ. 2.2

Εἰς κάθε σφαίραν ἐνεργοῦν τὸ βάρος τῆς σφαίρας  $B$  καὶ ἡ δύναμις  $T$ , ἡ δομοία διείλεται εἰς τὴν ἀντίστασιν τοῦ βραχίονος. "Οταν δὲ βραχίων περιστρέφεται, ἡ σφαίρα διαγράφει κυκλικὴν τροχιῶν ἀκτῖνος  $R$ . Ἐπὶ τῆς σφαίρας ἐπενεργεῖ ἡ κάθετος πρὸς τὸν ἄξονα κεντρομόλος δύναμις  $F$ . Ἡ  $F$  εἶναι ἀνά πᾶσαν στιγμὴν ἡ συνισταμένη δύο δυνάμεων  $B$  καὶ  $T$ . Οταν αὐξάνεται ἡ ταχύτης περιστροφῆς τοῦ κατακορδού στελέχους, ἀνυψώνονται αἱ σφαίραι καὶ ἀνέρχεται ὁ δοριμέδς  $\Delta$ . Ἡ διάταξις αὐτὴ δύναται νὰ χρησιμοποιηθῇ ὡς αὐτόματος ρυθμιστής εἰς τὰς ἀτμομηχανάς, εἰς τὴν αὐτόματον ἔναρξιν λειτουργίας μᾶς τροχοπέδης, διὰ τὴν εἰσαγωγὴν μᾶς ἀντιστάσεως εἰς ἐν κύκλῳ μάζα κλπ.

## 2) Διάταξις τηλεκατευθύνσεως

Μία διάταξις τηλεκατευθύνσεως πυραύλου (σχ. 2.3) ἀποτελεῖ σύστημα μὲν ἀνάδρασιν.



Σχ. 2.3

## 3) Ηλεκτρονικός ένισχυτής

Ένας ηλεκτρονικός ένισχυτής (σχ. 2.4) άποτελεί ένα σύστημα μὲ άνάδρασιν. Εἰς τὴν εἰσόδον<sup>1</sup> αὐτοῦ υπάρχει ή τάσις ρεύματος  $e_i$  καὶ εἰς τὴν ̄ξόδον ή τάσις  $e_o$ .

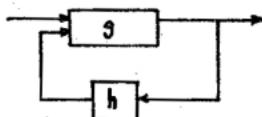
Η  $e_i$  δύναται νὰ μετασχηματισθῇ διὰ τοῦ συστήματος εἰς  $e_o = e_i - ke_o$ .



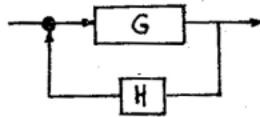
Σχ. 2.4

Εἰς δόλα τὰ ἀνωτέρω παραδείγματα ποὺ ἀναφέραμε υπάρχει ή ἀνάδρασις ποὺ εἶναι τὸ χαρακτηριστικὸν γνώρισμα ποὺ διακρίνει τὰ κλειστά συστήματα ἀπὸ τὰ ἀνοικτά.

Σχηματικός μπορεῖ νὰ παρασταθῇ ή ίδεα τῆς ἀναδράσεως ως εἰς τὸ σχ. 2.5α.



Σχ. 2.5.α



Σχ. 2.5.β

Τὸ μὲν  $g$  συμβολίζει τὸ ρυθμιζόμενον (regulated) τμῆμα τοῦ συστήματος τὸ δὲ  $h$  τὸ ρυθμίζον (regulating ή governing) τμῆμα τοῦ συστήματος<sup>1</sup>. Τὸ ἐν λόγῳ σχῆμα δρίζεται ως «λειτουργικὸν διάγραμμα» (Λ.Δ.) ή «διάγραμμα βαθμίδος» (block structural diagram) τῆς ἀναδράσεως τοῦ ἑλέγχου τοῦ συστήματος (feedback control system).

Μὲ τὰ λειτουργικὰ διαγράμματα δυνάμεθα νὰ παραστήσωμεν εἰς γενικὰς γραμμάς τὸ σύστημα. Αἱ διάφοροι βαθμίδες συνδεόμεναι καταλλήλως δίδουν μίαν γενικήν εἰκόνα τῶν ἀλληλεπιδράσεων ποὺ λαμβάνουν χώραν εἰς τὸ σύστημα.

1. Βλ. [6, σελ. 17].

Εις τὸ ἐσωτερικὸν τοῦ πλαισίου ἀντὶ τοῦ δνόματος λειτουργίας ή δργάνου π.χ. ἔνισχυτής, κινητήρ, εἰσόδημα, συντελεστής καταναλώσεως κ.ο.κ., είναι δυνατόν νὰ σημειώνεται ἡ «συνάρτησις μεταφορᾶς» αὐτῆς<sup>1</sup> (transfer function). Τὸ Δ. Δ. ἀποτελεῖ τότε ἓνα μαθηματικὸν ὑπόδειγμα ή μοντέλο (model). Εξ ἄλλου τὸ σχ. 2.5.β ἀποτελεῖ τὴν κανονικὴν μορφὴν (canonical form) τοῦ συστήματος ἀναδράσεως.

Είναι δυνατόν τὰ διάφορα Δ.Δ. εἰς τὰ συστήματα ἐλέγχου νὰ είναι πολυπλοκάτερα καὶ νὰ μὴ είναι εἰς τὴν κανονικήν τους μορφήν. Πρὸς ἀπλοποίησιν αὐτῶν μποροῦμε νὰ ἐφαρμόσωμε ἐπὶ τῶν Δ.Δ. ωρισμένον ἀλγεβρικὸν λογισμὸν ποὺ ἴσχυει καὶ τὸν διόποιον ἀναπτύσσομεν κατωτέρω.

## 2.2. Λογισμὸς τῶν Λειτουργικῶν Διαγραμμάτων<sup>2</sup>

‘Ορισμοὶ

Τὰ σύμβολα τῶν Δ.Δ. ποὺ ἐρμηνεύονται είναι ποσότητες μετασχηματισμέναι κατὰ Laplace<sup>3</sup>. Θὰ είναι :

- R : εἰσοδος ή ἀναφορά (input)
- C : ξεδος ή ἀπόκρισις (output)
- B : ἀνάδρασις ή ἀνατροφοδότησις (feedback)
- E : σφάλμα (error)
- G : ἀπ' εὐθείας συνάρτησις μεταφορᾶς (direct transfer function) ή συνάρτησις μεταφορᾶς ἀνοικτοῦ συστήματος (forward transfer function).
- H : Συνάρτησις μεταφορᾶς τῆς ἀναδράσεως (feedback transfer function).
- GH : Συνάρτησις μεταφορᾶς βρόχου (loop transfer function).
- $\frac{C}{R}$  : Συνάρτησις μεταφορᾶς κλειστοῦ συστήματος (closed loop transfer function) ή λόγος ἐλέγχου (control ratio).
- $\frac{E}{R}$  : Λόγος σφάλματος (error ratio) ή δρῶν λόγος σήματος (actuating signal ratio) ή πολ./τῆς ἀναδράσεως (feedback multiplier) ή τελεστῆς (operator).
- $\frac{B}{R}$  : πρωτεύων λόγος ἀναδράσεως (primary feedback ratio).

$$\text{Αποδεικνύεται δτὶ } \frac{C}{R} = \frac{G}{1 \pm GH}, \quad \frac{E}{R} = \frac{1}{1 \pm GH}, \quad \frac{B}{R} = \frac{GH}{1 \pm GH}.$$

Τὸ ἀρνητικὸν πρόσημον ἀναφέρεται εἰς τὴν θετικὴν ἀνάδρασιν.

1. Τὸ παράρτημα.

2. Βλ. [ 3, σελ. 122 ].

3. Τὸ παράρτημα.

Κατωτέρω δίδεται πίνακας τῶν κυριωτέρων μετασχηματισμῶν τῶν Λ.Δ. οἱ δόποιοι εἰναι χρήσιμοι διὰ τὴν ἀπλοποίησιν αὐτῶν (σχ. 2.6).

**Πίναξ Μετασχηματισμῶν Λειτουργικῶν Διαγραμμάτων**

Περιπτώσεις	Άρχικὸν Λ.Δ.	Ίσοδύναμον Λ.Δ.
1) Σύνδεσις Λ.Δ. ἐν σειρᾷ	 $Y = G_1 G_2 \dots G_n X$	 $G = G_1 G_2 \dots G_n X$
2) Σύνδεσις Λ.Δ. ἐν παραλλήλω	 $Y = G_1 X + G_2 X + \dots + G_n X$	 $G = G_1 + G_2 + \dots + G_n$
3) Συστήματα μέ ἀνάδρασιν $H \neq 1$	 $\frac{C}{R} = \frac{1}{1+GH}$	
4) Συστήματα μέ ἀνάδρασιν $H=1$	 $\frac{C}{R} = \frac{1}{1+G}$	
5) Μετακίνησις σημείου άθροίσεως ἔμπροσθεν τοῦ Λ.Δ.	 $Z = XG + Y$	
6) Μετακίνησις σημείου άθροίσεως διπλασθεν τοῦ Λ.Δ.	 $Z = (X + Y)G$	
7) Απομάκρυνσις βαθμίδος ἐκ τοῦ ηλάσου ἀναδράσεως	 $Y = (X - YH)G$	

Σχ. 2.6

### 3. Οἰκονομικὴ Κυβερνητικὴ

#### 3.1 Ὁ Κεῦνσιανὸς πολλαπλασιαστῆς<sup>1</sup>

Ἐστω τὸ ἀπλὸ οἰκονομικὸ ὑπόδειγμα :

$$Y = C + A \quad (1)$$

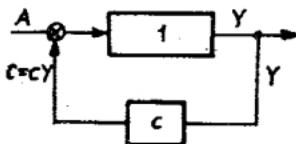
$$C = cY \quad (2)$$

ὅπου  $Y$  : τὸ ἔθνικὸν εἰσόδημα,  $A$  : δαπάναι δι’ ἐπενδύσεις,  $C$  : δαπάναι διὰ κατανάλωσιν ἀγαθῶν,  $c$  : ἡ δριακὴ ροπὴ πρὸς κατανάλωσιν, μὲν  $0 < c < 1$ , δηλαδὴ τὸ ἔθνικὸν εἰσόδημα δὲν δαπανᾶται δλόκληρον εἰς τὴν κατανάλωσιν.

$$\text{Ἐκ τῶν (1), (2)} \quad Y = cY + A \quad \text{ἢ} \quad Y = \frac{1}{1-c} A \quad (3)$$

Ὁ συντελεστῆς  $\frac{1}{1-c}$  (4) δρίζεται ὡς κεῦνσιανὸς πολλαπλασιαστῆς.

(Keynesian multiplier). Ὁ τύπος (3) εἶναι δῆμοις μὲ τὸν τύπον  $C = \frac{G}{1 - GH} R$  (διὰ θετικὴν ἀνάδρασιν) καὶ δύναται νὰ παρασταθῇ μὲ τὸ ἀκόλουθον λειτουργικὸν διάγραμμα :



Σχ. 3.1.1

Ἡ οἰκονομικὴ ἔρμηνεία τοῦ (3) εἶναι ἡ ἀκόλουθος: Ἐχομεν π.χ. τὸ οἰκονομικὸν σύστημα μιᾶς χώρας μὲ ἀρχικὰς δαπάνας διὰ τὰς ἐπενδύσεις  $A$ . Τὸ ἔθνικὸν εἰσόδημα θὰ εἶναι  $Y = A$  διότι οὐδεμίᾳ μεταβολὴ θὰ γίνη λόγῳ τῆς μονάδος ποὺ διάρχει εἰς τὸ πλαίσιον. Ὑπάρχει δῆμος ἡ ἀνάδρασις ἡ δροῖσα εἶναι  $cY$ , θὰ προστεθῇ εἰς τὸ  $A$  καὶ θὰ δώσῃ τὸ  $Y = A + cY$  ἢ  $Y = \frac{1}{1-c} A$  κ.ο.κ.

#### 3.2. Τὸ ὑπόδειγμα ἀπλῆς ἀναπαραγωγῆς

Εἰς τὸ κεφάλαιον αὐτὸ μελετῶνται τὰ ὑποδείγματα ἢ ἄλλως σχῆματα ἀναπαραγωγῆς<sup>2</sup> κατὰ Marx. Τὸ ἀκαθάριστον ἔθνικὸν προϊὸν  $X$ , δοθέντος ἔτους,

1. Βλ. [6, σελ. 23].

2. Βλ. [5, σελ. 199].

έκφραζόμενον εἰς μονάδας ἀξίας, δύναται νὰ θεωρηθῇ ὡς τὸ ἄθροισμα :

$$X = c + v + m \quad (1)$$

ὅπου  $c$  : εἶναι ἡ ἀξία τῶν ἀγαθῶν ὑλικοῦ κεφαλαίου τὰ δποῖα καταναλίσκονται, χρησιμοποιούμενα εἰς τὴν παραγωγικήν διαδικασίαν, κατὰ τὴν διάρκειαν τοῦ ἔτους.

$v$  : εἶναι ἡ ἀξία τῆς χρησιμοποιουμένης ἐργατικῆς δυνάμεως ἐντὸς τοῦ ἔτους.  
μ: ἡ ὑπεραξία, ἡ δροία εἰς τὴν περίπτωσιν τῆς ἀτομικιστικῆς συναλλακτικῆς οἰκονομίας συμπίπτει μὲ τὸ κέρδος.

Εἰς τὴν ἀνάλυσιν ἡ δροία ἀκολουθεῖ, ἡ διάκρισις τοῦ  $v$  καὶ  $m$  δὲν ἔχει σημασίαν, διὰ τὸν λόγον αὐτὸν θὰ γράφωμε :

$$X = c + (v + m) \quad (1')$$

ὅπου  $v + m$  θεωρεῖται ἔνα μέγεθος.

\*Ηδη εἰσάγομεν τοὺς συντελεστάς  $a_c = \frac{c}{X}$  καὶ  $a_{v+m} = \frac{v+m}{X}$  (ὅπου  $a_c + a_{v+m} = 1$ ) δόποτε ἡ (1') γράφεται :

$$X = a_c X + (v + m)$$

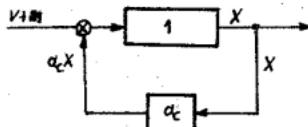
ἢ

$$(1 - a_c) X = v + m$$

ἢ

$$X = \frac{1}{1 - a_c} (v + m) \quad (2)$$

\*Η μορφὴ τοῦ τόπου (2) δεικνύει δτι ὑπάρχει μία σχέσις ἀναδράσεως εἰς τὴν διαδικασίαν (Σχ. 3.2.1).



Σχ. 3.2.1

\*Ἄς ὑποθέσωμεν δτι ἡ ἔθνικὴ οἰκονομία διαιρεῖται εἰς δύο τομεῖς : τὸν τομέα 1 ὁ δποῖος παράγει κεφαλαιακὰ ἀγαθὰ καὶ εἰς τὸν τομέα 2 ὁ δποῖος παράγει καταναλωτικὰ ἀγαθά. Τότε οἱ τύποι οἱ δποῖοι προσδιορίζουν τὴν ἀξίαν τοῦ προϊόντος κάθε τομέως τῆς έθνικῆς οἰκονομίας, εἶναι οἱ ἀκόλουθοι :

$$\begin{aligned} X_1 &= c_1 + (v_1 + m_1) = \alpha_{1c} X_1 + (v_1 + m_1) \\ X_2 &= c_2 + (v_2 + m_2) = c_2 + \alpha_{2(v+m)} X_2 \end{aligned} \quad (3)$$

ὅπου οι συντελεσταί  $\alpha_{1c}$ ,  $\alpha_{2(v+m)}$  δίδονται όπό των τύπων :

$$\alpha_{1c} := \frac{c_1}{X_1}, \quad \alpha_{2(v+m)} = \frac{v_2 + m_2}{X_2} \quad (4)$$

Τὸ ἄθροισμα τῶν ἀξιῶν τῶν δύο τομέων θὰ ισοῦται πρὸς τὴν ἀξίαν τοῦ ἀκαθαρίστου ἐθνικοῦ προϊόντος, δηλ.

$$\begin{aligned} X &= X_1 + X_2 = c_1 + (v_1 + m_1) + c_2 + (v_2 + m_2) = \\ &= c + (v + m) \text{ δπού} \\ c &= c_1 + c_2, \quad v = v_1 + v_2, \quad m = m_1 + m_2 \end{aligned} \quad (5)$$

Ἐξ ἄλλου ή συνθήκη ισορροπίας τῆς ἀπλῆς ἀναπαραγωγῆς εἶναι :

$$c_1 + c_2 = c_1 + v_1 + m_1 \quad (6)$$

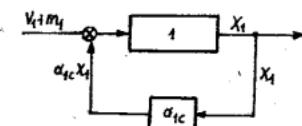
δηλαδὴ ή συνολική ζήτησις ἀγαθῶν ὑλικοῦ κεφαλαίου ή δόπια ισοῦται πρὸς τὸ ἄθροισμα τῶν ἀντιστοίχων ζητήσεων τῶν δύο τομέων, ἔχει ἀξίαν ίσην πρὸς τὴν ἀξίαν τῆς παραγωγῆς τοῦ τομέως 1. Ἐκ τῆς (5) λαμβάνομεν :

$$c_2 = v_1 + m_1 \quad (7)$$

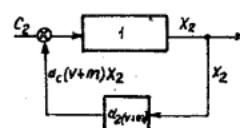
Απὸ τοὺς τύπους (3) προκύπτουν οἱ τύποι :

$$\begin{aligned} X_1 &= \frac{1}{1 - \alpha_{1c}} (v_1 + m_1) \\ X_2 &= \frac{1}{1 - \alpha_{2(v+m)}} c_2 \end{aligned} \quad (8)$$

οἱ δόποιοι ἀντιστοιχῶν εἰς τὰ λειτουργικὰ διαγράμματα :



Σχ. 3.2.2



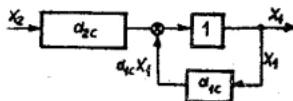
Σχ. 3.2.3

Απὸ τοὺς τύπους (8) δπολογίζεται ὁ λόγος τῶν ἀξιῶν τῶν ἀκαθαρίστων ἐθνικῶν προϊόντων τῶν δύο τομέων.

Έξι άλλου από την ισότητα  $a_{2c} + a_{2(v+m)} = \frac{c_2}{X_2} + \frac{v_2 + m_2}{X_2} = 1$  και από την συνθήκην ισορροπίας (7) θά έχωμεν:

$$\begin{aligned} \frac{X_1}{X_2} &= \frac{1}{1-a_{1c}} (v_1 + m_1) : \frac{1}{1-a_{2(v+m)}} c_2 = \frac{1-a_{2(v+m)}}{1-a_{1c}} = \frac{a_{2c}}{1-a_{1c}} \\ \text{ή } X_1 &= \frac{a_{2c}}{1-a_{1c}} X_2 \end{aligned} \quad (9)$$

Ο τύπος (9) δύναται να παρασταθῇ όπό τού λειτουργικού διαγράμματος του σχ. 3.2.4.



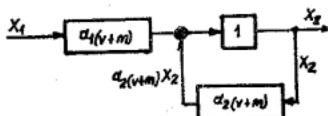
Σχ. 3.2.4

Μὲ παρόμοιον τρόπον εδρίσκομεν τὸν λόγον  $\frac{X_2}{X_1}$ .

Είναι

$$\frac{X_2}{X_1} = \frac{a_{1(v+m)}}{1-a_{2(v+m)}} \text{ ή } X_2 = \frac{a_{1(v+m)}}{1-a_{2(v+m)}} X_1 \quad (10)$$

μὲ ἀντίστοιχον λειτουργικὸν διάγραμμα τοῦ σχ. 3.2.5.



Σχ. 3.2.5

### 3.3.1. Υπόδειγμα διευρυνομένης παραγωγῆς

Εἰς τὴν παράγραφον αὐτὴν μελετᾶται ἡ κυβερνητικὴ ἀνάλυσις τοῦ διποδίγματος τῆς διευρυνομένης παραγωγῆς<sup>1</sup>.

Ως καὶ προηγουμένως θεωροῦμεν δτὶ ἡ έθνικὴ οἰκονομία διαιρεῖται εἰς δύο τομεῖς. "Ἐνα μέρος τῆς ὑπεραξίας  $m$ , ἔστω τὸ  $m_0$ , χρησιμοποιεῖται διὰ τὴν

1. Βλ. [6, σελ. 53].

κατανάλωσιν έναδ τὸ ὑπόλοιπον μέρος  $m - m_0$  διατίθεται κατὰ ἔνα μέρος  $m_c$  διὰ τὴν αὐξησιν τοῦ ὄντος κεφαλαίου καὶ κατὰ τὸ ὑπόλοιπον  $m_v$  διὰ τὴν χρησιμοποίησιν περισσοτέρων ἐργατικῶν δυνάμεων. Κατ' αὐτὸν τὸν τρόπον διὰ τοὺς δύο τομέας θὰ ἔχωμεν :

$$\begin{aligned} X_1 &= c_1 + v_1 + m_{1c} + m_{1v} + m_{10} \\ X_2 &= c_2 + v_2 + m_{2c} + m_{2v} + m_{20} \end{aligned} \quad (1)$$

ἢ

$$\begin{aligned} X_1 &= c_1 + m_{1c} + (v_1 + m_{1v} + m_{10}) \\ X_2 &= (c_2 + m_2) + v_2 + m_{2v} + m_{20} \end{aligned} \quad (1')$$

Ἡ συνθήκη ισορροπίας ἐπιτυγχάνεται δταν ἡ συνολικὴ ζήτησις ἀγαθῶν ὄντος κεφαλαίου  $c_1 + c_2 + m_{1c} + m_{2c}$  θὰ ισοῦται μὲ τὴν ἀξίαν τῆς παραγωγῆς τοῦ τομέως 1, ποὺ είναι  $c_1 + v_1 + m_{1c} + m_{1v} + m_{10}$ , δπότε θὰ ισχύῃ :

$$c_1 + c_2 + m_{1c} + m_{2c} = c_1 + v_1 + m_{1c} + m_{1v} + m_{10} \quad (2)$$

ἢ

$$c_2 + m_{2c} = v_1 + m_{1v} + m_{10} \quad (3)$$

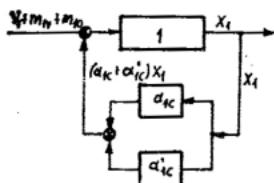
Εἰσάγοντες τοὺς συντελεστὰς  $\alpha_{1c} = \frac{c_1}{X_1}$ ,  $\alpha_{1c}' = \frac{m_{1c}}{X_1}$ ,  $\alpha_{2c} = \frac{v_2}{X_2}$ ,  $\alpha_{2c}' = \frac{m_{2c}}{X_2}$  καὶ  $\alpha_{20} = \frac{m_{20}}{X_2}$  τότε οἱ τύποι (1') γράφονται :

$$\begin{aligned} \alpha_{1c} X_1 + \alpha_{1c}' X_1 + v_1 + m_{1v} + m_{10} &= X_1 \\ c_2 + m_{2c} + \alpha_{2v} X_2 + \alpha_{2v}' X_2 + \alpha_{20} X_2 &= X_2 \end{aligned} \quad (4)$$

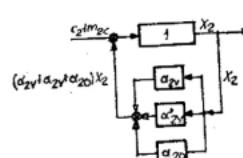
ἢ

$$\begin{aligned} X_1 &= \frac{1}{1 - (\alpha_{1c} + \alpha_{1c}')} (v_1 + m_{1v} + m_{10}) \\ X_2 &= \frac{1}{1 - (\alpha_{2c} + \alpha_{2v}' + \alpha_{20})} (c_2 + m_{2c}) \end{aligned} \quad (5)$$

μὲ ἀντίστοιχα λειτουργικὰ διαγράμματα ὡς εἰς σχ. 3.3.1. σχ. 3.3.2.



Σχ. 3.3.1



Σχ. 3.3.2

\*Από τάς (5) δυνάμεθα νὰ ξωμεν τὸν λόγον  $\frac{X_1}{X_2}$  έλαν λάβωμεν ὥπ' δψιν μας τὴν συνθήκην ισορροπίας (3) καὶ έπι πλέον δτι :

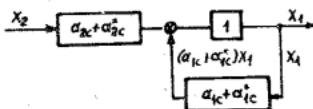
$$1 - (\alpha_{2v} + \alpha'_{2v} + \alpha_{20}) = \alpha_{2c} + \alpha'_{2c} \quad (6)$$

Θὰ εἶναι

$$\frac{X_1}{X_2} = \frac{\alpha_{2c} + \alpha'_{2c}}{1 - (\alpha_{1c} + \alpha'_{1c})} \quad (7)$$

$$\text{η} \quad X_1 = \frac{\alpha_{2c} + \alpha'_{2c}}{1 - (\alpha_{1c} + \alpha'_{1c})} X_2 \quad (8)$$

μὲ ἀντίστοιχον λειτουργικὸν διάγραμμα τὸ σχ. 3.3.3.



Σχ. 3.3.3

Κατὰ τὴν ίδιαν μέθοδον θὰ ξωμεν :

$$X_1 = \frac{\alpha_{1v} + \alpha'_{1v} + \alpha_{10}}{1 - (\alpha_{2v} + \alpha'_{2v} + \alpha_{20})} X_1 \quad (9)$$

### 3.4. Τὸ πολυτομεακὸν ὄπόδειγμα παραγωγῆς

\*Εστω τώρα δτι ἡ ἑθνικὴ οἰκονομία διαιρεῖται εἰς η τομεῖς, μὲ πίνακα εἰσοδῶν - ἐκροῶν τὸν ἀκόλουθον :

	$X_1$	$X_2$	$\dots$	$X_n$	
$X_1$	$c_{11}$	$c_{12}$	$\dots$	$\dots$	$c_{1n}$
$X_2$	$c_{21}$	$c_{22}$	$\dots$	$\dots$	$c_{2n}$
$\vdots$	$\vdots$	$\vdots$	$\ddots$	$\vdots$	$\vdots$
$X_n$	$c_{n1}$	$c_{n2}$	$\dots$	$\dots$	$c_{nn}$
$V$	$v_1$	$v_2$	$\dots$	$\dots$	$v_n$
$M$	$m_1$	$m_2$	$\dots$	$\dots$	$m_n$

Πίνακας 1

Είς τὸν πίνακα αὐτὸν τὰ  $X_1, X_2, \dots, X_n$  συμβολίζουν τὰς ἀξίας τῶν δολικῶν προϊόντων εἰς τοὺς ἐπὶ μέρους τομεῖς. Τὰ  $c_{ij}$  ( $i, j = 1, 2, \dots, n$ ) συμβολίζουν τὰς ἀξίας τῶν διακλαδικῶν ροῶν τῶν ἀγαθῶν ἀπὸ τὸν κλάδον  $i$  εἰς τὸν κλάδον  $j$ . Τὰ  $Y_1, Y_2, \dots, Y_n$  εἶναι αἱ ἀξίαι τῶν τελικῶν προϊόντων εἰς τοὺς ἐπὶ μέρους κλάδους.

Τὰ  $v_1, v_2, \dots, v_n$  εἶναι αἱ ἀξίαι τῶν χρησιμοποιουμένων ἔργατικῶν δυνάμεων, ἐνῷ τὰ  $m_1, m_2, \dots, m_n$  αἱ ὑπεραξίαι τῶν διαφόρων κλάδων τῆς θεμικῆς οἰκονομίας. Ὡς γνωστὸν ἴσχουν :

$$X_i = c_{i1} + c_{i2} + \dots + c_{in} + Y_i \quad (i = 1, 2, \dots, n) \quad (1)$$

$$\text{καὶ} \quad X_i = c_{i1} + c_{i2} + \dots + c_{ni} + v_i + m_i \quad (i = 1, 2, \dots, n) \quad (2)$$

ἢ ἐάν θέσωμεν  $c_i = c_{i1} + c_{i2} + \dots + c_{ni}$  τότε

$$X_i = c_i + v_i + m_i \quad (i = 1, 2, \dots, n) \quad (2)$$

Δι' ἐξισώσεως τῶν (1) καὶ (2') προκύπτει ἡ συνθήκη ἴσορροπίας. Ἐάν θέσωμεν  $a_{ij} = \frac{c_{ij}}{X_i}$  ( $i, j = 1, 2, \dots, n$ ) τότε ἡ (2) γράφεται :

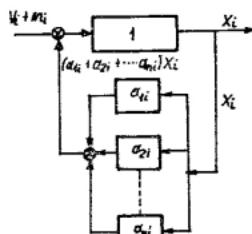
$$X_i = a_{i1} X_1 + a_{i2} X_2 + \dots + a_{in} X_n + v_i + m_i \quad (i = 1, 2, \dots, n) \quad (3)$$

$$\text{Ἐκ τῆς τελευταίας } X_i = \frac{1}{1 - (a_{i1} + a_{i2} + \dots + a_{in})} (v_i + m_i), \quad (i=1,2,\dots,n) \quad (4)$$

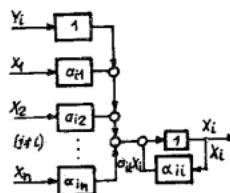
Ἐάν τὸ δηροισμα  $a_{i1} + a_{i2} + \dots + a_{in}$  συμβολισθῇ μὲν  $a_i$  τότε διάτυπος (4) γράφεται :

$$X_i = \frac{1}{1 - a_i} (v_i + m_i) \quad (i = 1, 2, \dots, n) \quad (5)$$

Ἐφαρμόζοντες τὸν λογισμὸν τῶν λειτουργικῶν διαγραμμάτων θὰ ἔχωμεν τὸ σχ. 3.4.1 τὸ δόποιον ἀντιστοιχεῖ εἰς τὸν τύπον (5) :



Σχ. 3.4.1



3.4.2

Άς γράψωμεν έκ νέου τὸν τύπον (1) ώς :

$$X_i = a_{i1} X_1 + a_{i2} X_2 + \dots + a_{ii} X_i + \dots + a_{in} X_n + Y_i \quad (i = 1, 2, \dots, n) \quad (6)$$

$$\text{ή } X_i (1 - a_{ii}) = \sum_{j \neq i} a_{ij} X_j + Y_i \quad (i = 1, 2, \dots, n)$$

$$\text{ή } X_i = \frac{1}{1 - a_{ii}} (\sum_{j \neq i} a_{ij} X_j + Y_i) \quad (i = 1, 2, \dots, n) \quad (7)$$

Τὸ σχ. 3.4.2 ἀντιστοιχεῖ εἰς τὸν τύπον (7).

Ο πίναξ 1 δύναται νὰ γραφῇ καὶ ως ἔξης :

	$X_1$	$X_2$	$\dots$	$\dots$	$X_n$	
$X_1$	$a_{11}X_1$	$a_{12}X_2$	$\dots$	$\dots$	$a_{1n}X_n$	$Y_1$
$X_2$	$a_{21}X_1$	$a_{22}X_2$	$\dots$	$\dots$	$a_{2n}X_n$	$Y_2$
$\cdot$	$\cdot$	$\cdot$	$\cdot$	$\cdot$	$\cdot$	$\cdot$
$\cdot$	$\cdot$	$\cdot$	$\cdot$	$\cdot$	$\cdot$	$\cdot$
$X_n$	$a_{n1}X_1$	$a_{n2}X_2$	$\dots$	$\dots$	$a_{nn}X_n$	$Y_n$
$V$	$v_1$	$v_2$	$\dots$	$\dots$	$v_n$	
$M$	$m_1$	$m_2$	$\dots$	$\dots$	$m_n$	

### Πίναξ 2

Ο τύπος (6) ὑπὸ μορφὴν μητρῶν γράφεται καὶ ώς

$$X = Ax + y \quad (8)$$

δπον Α εἶναι ἡ μήτρα εἰσροῶν,  $x$  τὸ διάνυσμα τῶν δλικῶν προϊόντων καὶ  $y$  τὸ διάνυσμα τῶν τελικῶν προϊόντων.

Θὰ εἴναι

$$A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & \dots & \dots & \dots & a_{1n} \\ a_{21} & a_{22} & \dots & \dots & \dots & a_{2n} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \ddots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \ddots & \ddots & \vdots \\ a_{n1} & a_{n2} & \dots & \dots & \dots & a_{nn} \end{bmatrix}, \quad x = \begin{bmatrix} X_1 \\ X_2 \\ \vdots \\ \vdots \\ X_n \end{bmatrix}, \quad y = \begin{bmatrix} Y_1 \\ Y_2 \\ \vdots \\ \vdots \\ Y_n \end{bmatrix}$$

Η έξισωσις (8) γράφεται :

$$x - Ax = y \text{ καὶ } x = (I - A)^{-1} y \text{ ή } x = \frac{1}{I - A} y \quad (9)$$

δημού

$$\begin{aligned} I - A &= \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \cdots & \cdots & \cdots & \cdots \\ 0 & 0 & \cdots & 1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & \cdots & a_{1n} \\ a_{21} & a_{22} & \cdots & a_{2n} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ a_{n1} & a_{n2} & \cdots & a_{nn} \end{bmatrix} = \\ &= \begin{bmatrix} 1 - a_{11} & -a_{12} & \cdots & -a_{1n} \\ -a_{21} & 1 - a_{22} & \cdots & -a_{2n} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ -a_{n1} & -a_{n2} & \cdots & 1 - a_{nn} \end{bmatrix} \end{aligned}$$

είναι η μήτρα Leontief.

### 3.5. Τὸ δυναμικὸν ὑπόδειγμα κεῦνσιανοῦ πολλαπλασιαστοῦ

Τὸ δυναμικὸν ὑπόδειγμα κεῦνσιανοῦ πολλαπλασιαστοῦ δρίζεται ἀπὸ τάς :

$$Y_t = C_t + A_t \quad (1)$$

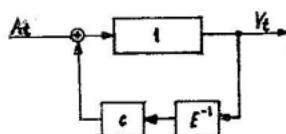
$$C_t = c Y_{t-1} \quad (2)$$

$$\text{ή} \quad Y_t = c Y_{t-1} + A_t \quad (3)$$

Χρησιμοποιοῦντες τοὺς τελεστὰς  $E x_i = x_{i+1}$  καὶ  $E^{-1} x_i = x_{i-1}$  ή (3) γράφεται :

$$\begin{aligned} Y_t &= c E^{-1} Y_t + A_t \\ \text{ή} \quad (1 - c E^{-1}) Y_t &= A_t \quad \text{ή} \\ Y_t &= \frac{1}{1 - c E^{-1}} A_t \quad (4) \end{aligned}$$

διάγραμμα τοῦ τύπου (4) είναι τὸ σχ. 3.5.1



Σχ. 3.5.1

Ο τόπος (4) είναι δυνατόν νά έχη και άλληγ μορφήν.

\*Από τήν (3) θά έχωμεν :

$$E Y_t = c Y_t + A_t \text{ δόπτε } Y_t = \frac{1}{E - c} A_t \quad (5)$$

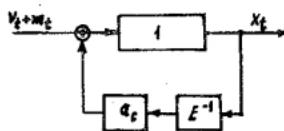
\*Η δυναμική διαδικασία τής άναπαραγωγής δίδεται ύπό τής άκολούθου  
ξέτισώσεως διαφοράν :

$$x_t = a_c x_{t-1} + (v_t + m_t) \quad (6), \quad (0 < a_c < 1).$$

\*Η (6) γράφεται :

$$\begin{aligned} x_t &= a_c E^{-1} x_t + (v_t + m_t) \\ \text{η} \quad x_t &= \frac{1}{1 - a_c E^{-1}} (v_t + m_t) \end{aligned} \quad (7)$$

με λειτουργικόν διάγραμμα τό σχ. 3.5.2.



Σχ. 3.5.2

### 3.6. Τό ύπόδειγμα τῶν Harrod - Domar

\*Εστω τό ύπόδειγμα Harrod - Domar :

$$Y = C + I + A \quad (1)$$

$$C = cY \quad (2)$$

$$I = v \frac{dY}{dt} \quad (3) \quad (v > 0)$$

δπον Ι : ή ένδογενής έπενδυσις, δηλ. ή έπενδυσις προσδιοριζομένη έντος τοῦ  
ύποδειγματος συναρτήσει τοῦ είσοδήματος Y.

v = συντελεστής καλούμενος έπιταχυντής.

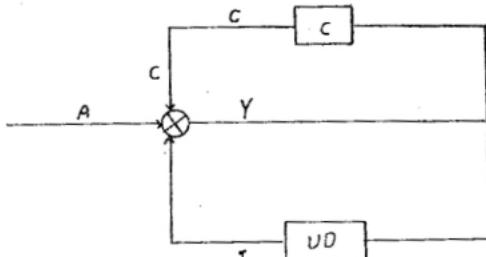
\*Έκ τῶν (1), (2), (3) λαμβάνομεν τὴν διαφορικὴν ἔξισωσιν :

$$v \frac{dY}{dt} = (1 - c) Y - A \quad (4)$$

$$\text{ἢ} \quad v DY = (1 - c) Y - A \quad (4')$$

δὰν χρησιμοποιήσωμεν τὸν τελεστὴν  $D \equiv \frac{d}{dt}$ .

Τὸ ἐν λόγῳ ὑπόδειγμα δύναται νὰ παρασταθῇ ὑπὸ τοῦ λειτουργικοῦ διαγράμματος 3.6.1.



Σχ. 3.6.1

Εἰς τὸ σχῆμα ὑπάρχουν δύο βρόγχοι ἀναδράσεως. Ἐνας βρόγχος ἀπαιτεῖται διὰ τὸν πολλαπλασιαστὴν ( $Y \rightarrow C \rightarrow Y$ ) καὶ ὁ ἄλλος διὰ τὸν ἐπιταχυντὴν ( $Y \rightarrow I \rightarrow Y$ ).

### 3.7. Τὸ ὑπόδειγμα Phillips

Τὸ ὑπόδειγμα τοῦ πολλαπλασιαστοῦ - ἐπιταχυντοῦ τοῦ Phillips<sup>1</sup> εἰς τὸ δροῦσον ὑπάρχει ἀνάδρασις μετὰ χρονικῶν ὑστερήσεων είναι τὸ ἀκόλουθον :

$$Z = C + I + A \quad (1)$$

$$C = c Y = (1 - s) Y \quad (2)$$

$$I = \frac{\kappa}{D + \kappa} v D Y \quad (3) \quad \text{ἢ} \quad I = L_\kappa D Y \quad (3')$$

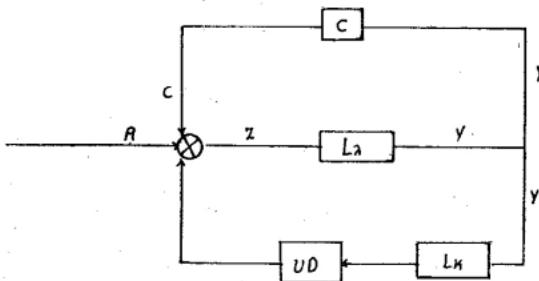
$$Y = \frac{\lambda}{D + \lambda} Z \quad (4) \quad \text{ἢ} \quad Y = L_\lambda Z \quad (4')$$

δου Ζ : ἡ διλικὴ ζήτησις, Κ : ἡ κατανάλωσις, Α : ἡ αὐτόνομος ἐπένδυσις  
Ι : ἡ ἐνδογενῆς ἐπένδυσις, c : ἡ δριακὴ ροπὴ πρὸς κατανάλωσιν, s : ἡ δριακὴ

1. Βλ. [6, σελ. 53].

ροπή πρός άποταμίευσιν,  $D$  : δ τελεστής  $\frac{d}{dt}$ ,  $v$  : δ επιταχυντής και  $\kappa, \lambda$  : παράμετροι αἱ δύοιαι δρίζονται ώς αἱ ταχύτητες άποκρίσεως τῶν δύο εκθετικῶν θετερήσεων.

Τὸ ὑπόδειγμα τοῦτο παρίσταται διὰ τοῦ λειτουργικοῦ διαγράμματος τοῦ σχ. 3.7.1.



Σχ. 3.7.1

Από τὰς (1), (2), (3'), (4') λαμβάνομεν τὴν διαφορικὴν ἔξισωσιν τοῦ ὑποδείγματος :

$$\frac{d^2Y}{dt^2} + d \frac{dY}{dt} + bY = \kappa \lambda A \quad (5)$$

δπου  $d = \lambda s + \kappa - \kappa \lambda v$  καὶ  $b = \kappa \lambda s$ . Εὰν  $\kappa = 0$  ἔξαφανίζεται δ επιταχυντής.

### 3.8. Τὸ ὑπόδειγμα τῶν Samuelson - Hicks

Τὸ ὑπόδειγμα τοῦ πολλαπλασιαστοῦ - επιταχυντοῦ τῶν Samuelson - Hicks<sup>1</sup> δίδεται ὑπὸ τῶν :

$$Y_t = C_t + I_t + A_t \quad (1)$$

$$C_t = c Y_{t-1} \quad (2)$$

$$I_t = v (Y_{t-1} - Y_{t-2}) \quad (3)$$

1. Βλ. [ 1, σελ. 284 ].

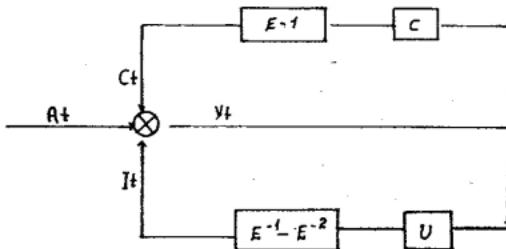
ή έναν χρησιμοποιήσωμεν τοὺς τελεστὰς τότε :

$$Y_t = C_t + I_t + A_t \quad (1')$$

$$C_t = c E^{-1} Y_t \quad (2')$$

$$I_t = v (E^{-1} - E^{-2}) Y_t \quad (3')$$

Τὸ ὑπόδειγμα τοῦτο παρίσταται διὰ τοῦ λειτουργικοῦ διαγράμματος τοῦ  
Σχ. 3.8.1.



Σχ. 3.8.1

Ἄλ (1), (2), (3), δίδουν μίαν ἔξισθσιν διαφορῶν δευτέρας τάξεως :

$$y_t = (c + v) y_{t-1} + v y_{t-2} = 0 \quad (4)$$

ὅπου  $y_t = Y_t - \bar{Y}$  μὲν  $\bar{Y}$ : σταθερὰ ή δποία προκύπτει ἐν  $A_t = A$  (σταθερά)  
καὶ  $\bar{Y} = A / (1 - c)$ .

### 3.9. Τὸ ὑπόδειγμα Kalecki

Ἐστω τὸ ὑπόδειγμα τοῦ Kalecki τὸ δποίον περιγράφεται διὰ τῶν τύπων  
(1) — (6).

$$\frac{dk(t)}{dt} = L(t) \quad (1)$$

$$L(t + \theta) = B(t) \quad (2)$$

$$B(t) = d [Y(t) - C(t)] - bk(t), \alpha > 0, b > 0 \quad (3)$$

$$Y(t) = C(t) + I(t) \quad (4)$$

$$C(t) = c Y(t), 0 < c < 1 \quad (5)$$

$$I(t) = \frac{1}{\theta} \int_{t-\theta}^t B(t) dt \quad (6)$$

δον  $k(t)$ : τὸ ἀπόθεμα κεφαλαίου (ἀγαθῶν) πρὸς ἐπένδυσιν κατὰ τὴν χρονικήν στιγμὴν  $t$ .

$B(t)$ : αἱ σχεδιασθεῖσαι ἐπενδύσεις κατὰ τὴν χρονικήν στιγμὴν  $t$ .

$I(t)$ : αἱ πραγματοποιηθεῖσαι ἐπενδύσεις κατὰ τὴν χρονικήν στιγμὴν  $t$ .

$\theta$ : ή χρονική περίοδος ή δοία μεσολαβεῖ ἀπὸ τὴν στιγμὴν τῆς ἀποφάσεως δ' ἐπένδυσιν μέχρι τῆς συμπληρώσεως τῆς παραγωγῆς τῶν ἀγαθῶν πρὸς ἐπένδυσιν.

'Ο τύπος (1) δεικνύει δτὶ μία μεταβολὴ τοῦ ἀποθέματος ἀγαθῶν ἵσοδυναμεῖ μὲ τὴν καθαρὰν παραγωγὴν τῶν ἀγαθῶν πρὸς ἐπένδυσιν  $L(t)$ . 'Ο τύπος (2): δεικνύει δτὶ ή καθαρὰ παραγωγὴ τῶν ἀγαθῶν πρὸς ἐπένδυσιν κατὰ τὴν στιγμὴν  $t + \theta$ , ἵσοδυναμεῖ μὲ τὰς σχεδιασθεῖσας ἐπενδύσεις κατὰ τὴν στιγμὴν  $t$ . 'Ο τύπος (3) δεικνύει δτὶ ὁ δῆκος τῶν σχεδιασθεισῶν ἐπενδύσεων εἶναι ἀνάλογος τοῦ μὴ καταναλωθέντος τμήματος τοῦ ἔθνικοῦ εἰσοδήματος, καθὼς ἐπίσης καὶ τοῦ ἀποθέματος τῶν ἀγαθῶν πρὸς ἐπένδυσιν.

'Ο τύπος (6) δεικνύει δτὶ αἱ πραγματοποιηθεῖσαι ἐπενδύσεις κατὰ τὴν στιγμὴν  $t$  εἶναι ἵσαι μὲ τὴν μέσην τιμῆς τῶν σχεδιασθεισῶν ἐπενδύσεων κατὰ τὴν περίοδον [ $t - \theta, t$ ].

Οἱ τύποι (1)–(6) γράφονται μὲ τὴν βοήθειαν τῶν τελεστῶν ὡς ἀκολούθως:

$$Dk(t) = L(t) \quad (1')$$

$$E^\theta L(t) = B(t) \quad (2')$$

$$B(t) = a [ Y(t) - C(t) ] - b k(t) \quad a > 0, b > 0. \quad (3)$$

$$Y(t) = C(t) + I(t) \quad (4)$$

$$C(t) = c Y(t), \quad 0 < c < 1 \quad (5)$$

$$I(t) = \frac{1}{\theta} D^{-1} (1 - E^{-\theta}) B(t) \quad (6')$$

Τὸ σύστημα (1'), (2'), (3), (4), (5), (6') παριστάνεται μὲ τὸ λειτουργὸν διάγραμμα τοῦ σχ. 3.9.1 καὶ δύναται νὰ ἐκφρασθῇ ὡς μία ἀξισθωσις. Διὰ τῶν ἀξισθωσεων (1'), (2') (3) λαμβάνομεν:

$$D E^\theta k(t) = a [ Y(t) - C(t) ] - b k(t) \quad (7)$$

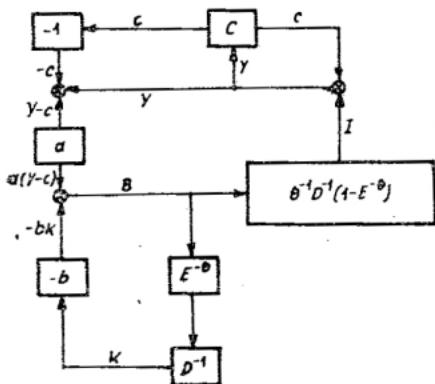
καὶ λόγω τῆς (6)

$$D E^\theta k(t) = a (1 - c) Y(t) - b k(t) \quad (8)$$

Διὰ συνδυασμοῦ τῶν (5) καὶ (6) θὰ ἔχωμεν :

$$Y(t) = \frac{1}{1-c} I(t) \quad (9)$$

\*Αντικαθιστώντες τὴν (9) στὴν (8) θὰ έχωμεν :



Σχ. 3.9.1

$$D E^\theta k(t) = a I(t) - b k(t) \quad (10)$$

\*Αντικαθιστώντες τὸ I(t) ἀπὸ τὴν (6') θὰ είναι

$$D E^\theta k(t) = a \frac{1}{\theta} D^{-1} (1 - E^{-\theta}) B(t) - b k(t) \quad (11)$$

ἀλλὰ είναι

$$B(t) = E^\theta L(t) = E^\theta D k(t) \text{ δόποτε } \text{ή } (11) \text{ γίνεται}$$

$$D E^\theta k(t) = a \frac{1}{\theta} D^{-1} (1 - E^{-\theta}) E^\theta D k(t) - b k(t) \quad (12)$$

$$\text{καὶ τελικῶς } D E^\theta k(t) = \frac{a}{\theta} (E^\theta - 1) k(t) - b k(t) \quad (13)$$

\*Η (13) είναι μία γραμμική διαφορο-διαφορική ἐξίσωσις μὲν σταθερούς συντελεστάς. \*Επειδὴ ἡ χρονική περίοδος θ, μεταξὺ μᾶς ἀποφέσεως πρὸς ἐπένδυσιν καὶ τῆς συμπληρώσεως τῆς ἐπενδύσεως, είναι μία σταθερὰ ποσότης δύναται τὸ θ νὰ ληφθῇ ὡς μία μονὰς χρόνου, δηλ. θ = 1.

\*Ἐὰν λάβωμεν ὥπ' δψιν δτὶ E = e^D ἡ διαφορο-διαφορική ἐξίσωσις δύναται νὰ γραφῇ :

$$\begin{aligned} [D e^D + a (1 - e^D)] k(t) &= b k(t) && \text{ἢ} \\ [(D - a) e^D + a + b] k(t) &= 0 && (14) \end{aligned}$$

\*Η διαφορο-διαφορική ἐξίσωσις (14) είναι ἡ «ἐξίσωσις ἀποκρίσεως» (response equation) τοῦ συστήματος, μὲν συνάρτησιν ἐξόδου τὴν k(t).

### 3.10. Ρυθμίσεις και πολιτική οικονομικής σταθεροποιήσεως

Εις τὴν οικονομικὴν ἐμφανίζεται συχνὰ ἡ ἀνάγκη τῆς «ρυθμίσεως» (regulation) ώρισμένων οικονομικῶν μεγεθῶν καὶ ἡ «σταθεροποίησις» (stabilization) αὐτῶν εἰς ώρισμένας τιμάς. Π.χ. ἐὰν ἔξ αἰτίας μιᾶς ἀλλαγῆς εἰς τὴν ζήτησιν, τὸ ἐπίπεδον τοῦ εἰσοδήματος κατέλθῃ ἀρκετά, τότε καθίσταται ἀναγκαῖα ἡ ἐπάνοδός του εἰς ἐν ἐπιθυμητὸν ὄψος.

Κατωτέρω ἀναπτύσσεται ἡ πολιτικὴ οικονομικῆς σταθεροποιήσεως κατὰ τὸν Phillips. Οὗτος διακρίνει τρεῖς τύπους πολιτικῆς οικονομικῆς σταθεροποιήσεως:

i) Ἀναλογικὴν πολιτικὴν σταθεροποιήσεως (Proportional Stabilization Policy). Κατ’ αὐτὴν ἡ δαπάνη μιᾶς κυβερνήσεως, εἶναι ἀνάλογος καὶ ἀντιθέτου σημείου τῆς ἀποκλίσεως, μεταξὺ τῆς πραγματοποιηθείσης καὶ ἐπιθυμητῆς τιμῆς τοῦ ἐθνικοῦ εἰσοδήματος, ἥτοι  $P = -f_p Y$ , δπου  $f_p > 0$  εἶναι ὁ συντελεστὴς ἀναλογίας.

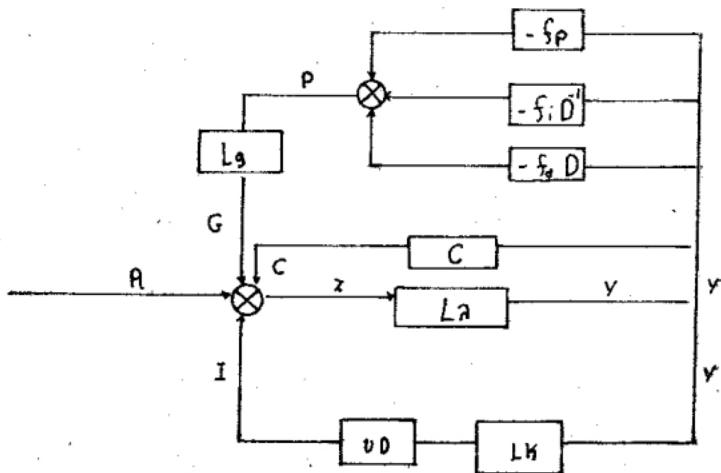
ii) Πολιτικὴ σταθεροποιήσεως παραγώγου (Derivative stabilization policy). Κατ’ αὐτὴν εἶναι  $P = -f_d Y'$  δπου  $f_d > 0$  σταθερά.

iii) Πολιτικὴ σταθεροποιήσεως διλοκηρῷ ματος (Integral stabilization policy). Εἶναι  $P = -f_i \int_0^t Y dt$ , δπου εἰς αὐτὴν λαμβάνεται  $f_i > 0$  σταθερά.

Υπάρχει μία ὑστέρησις σταθεροῦ χρόνου τοῦ μεταξὺ ἀποφάσεως καὶ πολιτικῆς  $P$ , δπου  $P = -(f_d Y + f_d DY + f_i \int_0^t Y dt)$ , καὶ τῆς ἐπιδράσεως αὐτῆς εἰς τὴν ζήτησιν  $G$ .

Ἐστω δὲ ὅτι ισχύει μεταξὺ αὐτῶν ἡ ἀπλῆ σχέσις  $G = \frac{1}{\tau D + 1} P = L_g P$ .

Η πολιτικὴ σταθεροποιήσεως  $P$  τοῦ ὑποδείγματος Phillips τοῦ 3.7 δεικνύεται μὲ τὸ λειτουργικὸν διάγραμμα τοῦ σχ. 3.10.1.



Σχ. 3.10.1

"Ας άπλοποιήσωμεν τὸ δύοδειγμα 3.7 πολλαπλασιαστοῦ - ἐπιταχυντοῦ θεωροῦντες δτι, δλαι αἱ ἐπενδύσεις περιλαμβάνονται εἰς τὸν παράγοντα A λαμβανομένου μὲ πρόσημον πλήν. Τὸ δύοδειγμα περιλαμβάνει τὸν πολλαπλασιαστὴν δλλὰ δχι τὸν ἐπιταχυντὴν ἐπενδύσεων. Τὸ δύοδειγμα θὰ είναι :

$$Z = C - A + G$$

$$C = cY$$

$$Y = \frac{1}{TD + 1} Z \quad \text{δπον } T = \frac{1}{\lambda},$$

G είναι η δημοσία ζήτησις.

Διακρίνομεν τὰς ἀκολούθους περιπτώσεις.

i) "Όταν  $G = 0$  τὸ δύοδειγμα γίνεται :

$$(TD + 1) Y = cY - A$$

$$\text{η} \quad TDY + (1 - c) Y + A = 0$$

$$\text{η} \quad DY + \frac{s}{T} Y + \frac{A}{T} = 0$$

"Η λύσις τῆς [διαφορικῆς] ἑξισώσεως είναι  $Y = -\frac{A}{s} \left( 1 - e^{-\frac{s}{T} t} \right)$ .

"Επειδὴ σταν  $t = 0$  τὸ ἐπίπεδον τοῦ είναι πολὺ χαμηλὸν ( $Y = -\frac{A}{s}$ ),

ἀπαιτεῖται διόρθωσις αὐτοῦ οὕτως ὅτε ἀπὸ [τὴν] τιμὴν  $Y = -\frac{A}{s}$  νὰ ἔλθῃ εἰς τὴν τιμὴν  $Y = 0$ .

ii) "Όταν  $G = \frac{1}{\tau D + 1} P$  καὶ  $P = -f_p Y$ , (ἀναλογικὴ πολιτικὴ σταθεροποιίσεως).

Τότε η διαφορικὴ ἑξισώσις γίνεται :

$$(TD + 1) Y = cY - A - \frac{f_p}{\tau D + 1} Y$$

$$\text{η} \quad (\tau D + 1) (TD + 1) Y = c(\tau D + 1) Y - A - f_p Y$$

$$\text{η} \quad \tau TD^2 Y + (\tau + st) DY + (s + f_p) Y + A = 0$$

Διὰ τὴν μελέτην αὐτῆς τῆς διαφορικῆς ἑξισώσεως θέτομεν ως ἀριθμητικὸν παράδειγμα:  $s = \frac{1}{4}$ ,  $T = \frac{1}{4}$ ,  $\tau = \frac{1}{2}$ ,  $f_p = 2$  δπότε η ἑξισώσις αὗτῇ γίνεται :

$$D^2 Y + 3DY + 18Y + 8A = 0.$$

$$\text{Με } t = 0, \quad Y = 0 \quad \text{και} \quad \frac{dY}{dt} = -\frac{A}{T} = -4 \text{ A.}$$

Η χαρακτηριστική δξίσωσις είναι ή :

$$\lambda^2 + 3\lambda + 18 = 0 \quad \text{με ρίζας τάς}$$

$$\lambda = -1,5 \pm 3,9i.$$

$$\text{Η πλήρης λύσις είναι ή } Y = -\frac{4A}{9} + Be^{-1.5t} \cos(3.97t - \varepsilon)$$

$$\text{Η τελικός } Y = -\frac{4A}{9} [1 - 2,14e^{-1.5t} \cos(3.97t + 1,08)].$$

Η λύσις αντηγίς ταλαντούται πέριξ τού -  $\frac{4A}{9}$ . Έχει έπιτευχθή βελτίωσις της λύσεως άπο -  $4A$  εις  $-\frac{4A}{9}$  άλλα δὲν έχει έπιτευχθή ή έπιθυμητή λύσις διὰ τὸ Y.

iii) Γενική περίπτωσις. Εάν έφαρμόσωμεν και τάς τρεῖς πολιτικάς σταθεροποίησεως, δηλαδή  $P = -(f_p P + f_d DY + f_i \int_o^t Y dt)$

$$\text{με } G = \frac{1}{\tau D + 1} P \quad \text{τότε}$$

$$(TD + 1) Y = Z = cY - A - \frac{1}{\tau D + 1} (f_p Y + f_d DY + f_i \int_o^t Y dt)$$

$$\text{η } (\tau D + 1) (TD + 1) Y - c(\tau D + 1) Y + f_p Y + f_d DY + A = -f_i \int_o^t Y dt.$$

Διὰ νὰ άποφύγωμεν τὸ διοκλήρωμα, διαφορίζομεν άμφοτερα τὰ μέλη δύοτε :

$$D(\tau D + 1) (TD + 1) Y - cD(\tau D + 1) Y + f_p DY + f_d D^2 Y = -f_i Y.$$

$$\text{η } \tau TD^2 Y + (T + st + f_d) D^2 Y + (s + f_p) DY + f_i Y = 0.$$

Όταν η A δὲν είναι σταθερὰ άλλὰ  $A = A(t)$  τότε η διαφορική δξίσωσις θὰ γίνη :

$$\tau TD^2 Y + (T + st + f_d) D^2 Y + (s + f_p) DY + f_i Y = -D(\tau D + 1) A(t)$$

Εάν θέσωμεν ως παράδειγμα  $s = \frac{1}{4}$ ,  $T = -\frac{1}{4}$ ,  $\tau = \frac{1}{2}$ ,  $f_p = f_i = 2$ ,  $f_d = 0$  τότε θὰ έχωμεν :

$D^3 Y + 3D^2 Y + 18DY + 16Y = -4D(D+2)A$ . Δι' έφαρμογής τού μετασχηματισμού Laplace θὰ λάβωμεν τὴν λόγιαν :

$$Y(t) = -\frac{4A}{15} (e^{-t} - e^{-t} \cos 3,87t + 3,87 e^{-t} \sin 3,87t) \text{ μὲν } Y(0) = \bar{Y} = 0 \\ \text{η̄ ἐπιθυμητὴ λόγια τού } Y(t) \text{ διὰ } t = 0.$$

## Π ΑΡ ΑΡ Τ Η Μ Α

### Ο ΜΕΤΑΣΧΗΜΑΤΙΣΜΟΣ LAPLACE

#### 1. Όρισμοί

Έστω  $f$  μία πραγματικὴ συνάρτησις τῆς μεταβλητῆς  $t > 0$ . Τότε ὁ μετασχηματισμὸς Laplace ὁ δόποῖος συμβολίζεται μὲν  $L[f(t)] = F$  ὁρίζεται ὡς ὅποιος διλοκληρώματος :

$$L[f(t)] = \int_0^\infty e^{-st} f(t) dt \quad (1)$$

διου  $s$  μία παράμετρος.

#### 2. Βασικαὶ Ιδιότητες μετασχηματισμῶν Laplace

i) Γραμμική. Εάν  $C_1$  καὶ  $C_2$  εἰναι δύο οἰσιδήποτε σταθεραι καὶ αἱ  $f_1(t), f_2(t)$  εἰναι συναρτήσεις μὲν μετασχηματισμοὺς Laplace  $F_1(s)$  καὶ  $F_2(s)$  ἀντιστοίχως, τότε :

$$L[C_1 f_1(t) + C_2 f_2(t)] = C_1 L[f_1(t)] + C_2 L[f_2(t)] = \\ = C_1 F_1(s) + C_2 F_2(s) \quad (\text{Γραμμικὴ Ιδιότης})$$

##### ii) Μετατοπίσεως (Shifting)

$$\text{Εάν } L[f(t)] = F(s) \text{ τότε } L[e^{at}f(t)] = F(s-a)$$

##### iii) Μετασχηματισμὸς Laplace παραγόγων

$$\text{Εάν } L[f(t)] = F(s) \text{ τότε}$$

$$L[f^{(n)}(t)] = s^n F(s) - s^{n-1} f(0) - s^{n-2} f'(0) - \dots - s f^{(n-2)}(0) - f^{(n-1)}(0), \\ \text{διου } f(t), f'(t), \dots, f^{(n-1)}(t) \text{ εἰναι συνεχεῖς.}$$

---

1. [7, σελ. 1].

### 3. Ο άντιστροφός μετασχηματισμός Laplace

Η μετάβασης έκ της συναρτήσεως  $F(s)$  είς την άρχικήν συνάρτησην  $f(t)$  γράφεται συμβολικός  $f(t) = L^{-1}[F(s)]$  και δρίζεται ως δ άντιστροφός μετασχηματισμός Laplace.

### 4. Βασικαὶ ιδιότητες άντιστρόφου μετασχηματισμοῦ Laplace

#### i) Γραμμική

Έάν  $C_1$  καὶ  $C_2$  είναι δύο οίαιδήποτε σταθεραὶ καὶ αἱ  $F_1(s)$ ,  $F_2(s)$  είναι οἱ μετασχηματισμοὶ Laplace τῶν  $f_1(t)$ ,  $f_2(t)$  άντιστοίχως, τότε :

$$\begin{aligned} L^{-1}[C_1 F_1(s) + C_2 F_2(s)] &= C_1 L^{-1}[F_1(s)] + C_2 L^{-1}[F_2(s)] = \\ &= C_1 f_1(t) + C_2 f_2(t) \end{aligned}$$

#### ii) Μετατοπίσεως (Shifting)

Έάν  $L^{-1}[F(s)] = f(t)$  τότε  $L^{-1}[F(s-a)] = e^{at} f(t)$

#### iii) Αντίστροφος μετασχηματισμός Laplace παραγόνων

Έάν  $L^{-1}[F(s)] = f(t)$  τότε  $L^{-1}[F^{(n)}(s)] = (-1)^n t^n f(t)$ .

### 5. Εφαρμογαὶ τοῦ μετασχηματισμοῦ Laplace εἰς τὰς διαφορικὰς ἔξισώσεις

Οἱ μετασχηματισμοὶ Laplace ἐφαρμόζονται διὰ τὴν ἐπίλυσιν τῶν διαφορικῶν ἔξισώσεων καθὼς καὶ τῶν ἔξισώσεων διαφορῶν. Διὰ τῶν μετασχηματισμῶν αὐτῶν ἡ διαφορικὴ ἔξισώσης μετατρέπεται εἰς μίαν ἄλλην ἡ δόποια δύναται νὰ λυθῇ δι' ἀλγεβρικῶν μεθόδων.

### ΠΑΡΑΔΕΙΓΜΑ

Νὰ λυθῇ ἡ διαφορικὴ ἔξισώσης:  $y'' + y = t$  μὲ  $y(0) = 1$  καὶ  $y'(0) = -2$ . Δι' ἐφαρμογῆς τοῦ μετασχηματισμοῦ Laplace θὰ ἔχωμεν :

$$L[y''] + L[y] = L[t]$$

$$\text{η} \quad s^2 F(s) - s y(0) - y'(0) + F(s) = \frac{1}{s^2}$$

$$\text{η} \quad s^2 F(s) + F(s) s + 2 = \frac{1}{s^2}$$

$$\text{ή } F(s) = \frac{1}{s^2(s^2 + 1)} + \frac{s - 2}{s^2 + 1} = \frac{1}{s^2} - \frac{1}{s^2 + 1} + \frac{s}{s^2 + 1} -$$

$$- \frac{2}{s^2 + 1} = \frac{1}{s^2} - \frac{s}{s^2 + 1} - \frac{3}{s^2 + 1}$$

$$\text{καὶ } y = y(t) = L^{-1}[F(s)] = L^{-1}\left[\frac{1}{s^2} + \frac{s}{s^2 + 1} - \frac{3}{s^2 + 1}\right] =$$

$$= t + \cos t - 3s \text{ int.}$$

## 6. Η συνάρτησις Μεταφορᾶς

Έν σύστημα δρίζεται γραμμικόν δταν ή έξοδος μεταβάλλεται άναλόγως της εισόδου δηλαδή πολλαπλασιαζομένης έπι κ της εισόδου πολλαπλασιάζεται έπι κ ή έξοδος.

Ένα γραμμικόν σύστημα περιγράφεται έν γένει υπό της άκολουθου γραμμής διαφορικής έξισώσεως :

$$\sum_{i=1}^n a_i \frac{d^i y}{dt^i} = \sum_{j=0}^m \beta_j \frac{d^j x}{dt^j} \quad (1)$$

δπον  $a_n = 1$  καὶ  $m \leq n$ , δηλαδή

$$a_n \frac{d^n y}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} y}{dt^{n-1}} + \dots + a_1 \frac{dy}{dt} + a_0 y =$$

$$= \beta_m \frac{d^m x}{dt^m} + \beta_{m-1} \frac{d^{m-1} x}{dt^{m-1}} + \dots + \beta_1 \frac{dx}{dt} + \beta_0 x \quad (2)$$

Υποθέτομεν δτι άπασαι αι ἀρχικαι τιμαι τὸν συναρτήσεων  $x(t)$  καὶ  $y(t)$  μὲν  $t \geq 0$  είναι μηδενικαί. Λαμβάνομεν τὸν μετασχηματισμὸν Laplace τῆς (2) δόπτες:

$$(a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0) Y(s) = (\beta_m s^m + \beta_{m-1} s^{m-1} + \dots + \beta_1 s + \beta_0) X(s).$$

δπον  $X(s) = L[X(t)]$  καὶ  $Y(s) = L[y(t)]$ .

Άπδ τὴν (3) θὰ ξωμεν :

$$G(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{\beta_m s^m + \beta_{m-1} s^{m-1} + \dots + \beta_1 s + \beta_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0} \quad (4)$$

Το  $G(s)$  είναι ή συνάρτησις μεταφορᾶς (transfer function) τοῦ συστήματος.

## ΒΙΒΛΙΟΓΡΑΦΙΑ

1. Allen, R. G.D.: Mathematical Economics, MacMillan, 1970.
2. Allen, R. G.D.: Macro-Economic Theory, MacMillan, 1970.
3. Di Stefano, J.: Feedback and Control Systems, Mc Graw-Hill, 1967.
4. Kwakernaak Huihert: Linear Optimal Control Systems, J. Willy, 1972.
5. Λάζαρη, Α., Οικονομικός Προγραμματισμός, 1975.
6. Lange, O., Introduction to Economic Cybernetics, Pergamon Press, 1970.
7. Spiegel, M., Laplace Transforms, Mc Graw-Hill, 1965.
8. Ρήγα Κ., Αρχαι προγραμματισμοῦ Ηλεκτρονικῶν Υπολογιστῶν, 1972.