



**ΠΟΛΥΤΕΧΝΕΙΟ ΚΡΗΤΗΣ**  
TECHNICAL UNIVERSITY OF CRETE

## **Αναφορά 2ης Εργαστηριακής Άσκησης**

Authors

Θωμάς Λάγκαλης, 2021030079

Γιώργος Μπίτσης, 2021030043

Μάρκος Παπαδάκης, 2021030212

ΤΗΛ 301 Ψηφιακή Επεξεργασία Σήματος

Σχολή Ηλεκτρολόγων Μηχανικών και Μηχανικών Υπολογιστών, Πολυτεχνείο  
Κρήτης

Οκτώβριος 2023

---

## Περιεχόμενα

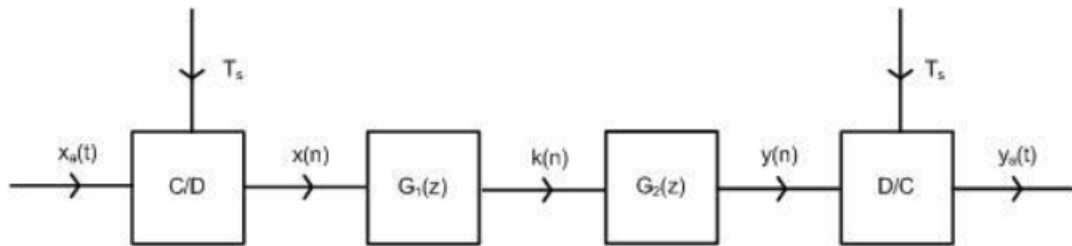
<b>1</b>	<b>Εισαγωγή</b>	<b>2</b>
<b>2</b>	<b>1η Άσκηση</b>	<b>2</b>
2.1	Υποερώτημα - α . . . . .	2
2.2	Υποερώτημα -β . . . . .	3
2.3	Υποερώτημα - γ . . . . .	3
2.4	Υποερώτημα - δ . . . . .	3
2.5	Υποερώτημα - ε . . . . .	3
<b>3</b>	<b>2η Άσκηση</b>	<b>4</b>

# 1 Εισαγωγή

Το παραδοτέο συμπίεσμένο αρχείο περιέχει δύο αρχεία matlab για τη κάθε άσκηση. Σε αυτή την εργασία αναπτύχθηκαν τόσο θεωρητικές όσο και πρακτικές γνώσεις πάνω στον μετασχηματισμό Z.

## 2 1η Άσκηση

Στην πρώτη άσκηση μελετήθηκε ο το σύστημα του σχήματος 2. Συγκεκριμένα, βρέθηκε η συνάρτηση μεταφοράς του συστήματος, μελετήθηκε η ευστάθειά του και η απόκριση συχνότητας. Επίσης, μελετήθηκε η επίδραση των πόλων και των μηδενικών στην απόκριση συχνότητας του συστήματος.



Σχήμα 1: Σύστημα άσκησης 1

### 2.1 Υποερώτημα - α

Αρχικά, έχουμε την εξίσωση διαφορών:

$$k(n) = 0.9k(n-1) + 0.2x(n) \Rightarrow K(z) = 0.9K(z)z^{-1} + 0.2X(z) \Rightarrow K(z)(1 - \frac{0.9}{z}) = 0.2X(z)z$$
$$\Leftrightarrow k(z) = \frac{0.2X(z)z}{z - 0.9}$$

Επομένως αφού υπολογίσαμε το μετασχηματισμό Z του K συναρτήσει του X, έπειτα υπολογίζουμε το  $G(z)$

$$G_1(z) = \frac{K(z)}{X(z)} = \frac{0.2X(z)z}{(z - 0.9)X(z)} = \frac{0.2z}{z - 0.9} \quad (1)$$

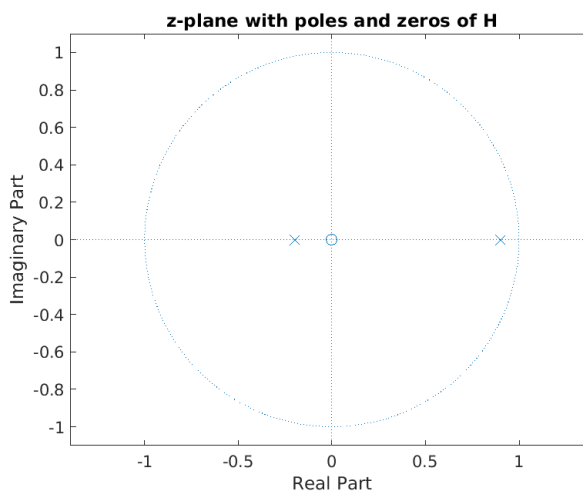
Καταλήγουμε στην συνάρτηση μεταφοράς του συστήματος:

$$G_1(z)G_2(z) = \frac{0.2z}{z - 0.9} \frac{1}{z + 0.2} = \frac{0.2z}{(z - 0.9)(z + 0.2)} = \frac{0.2z}{z^2 - 0.7z - 0.18} \quad (2)$$

## 2.2 Υποερώτημα -β

Στο κώδικα της matlab ορίζονται τα διανύσματα που περιέχουν τους συντελεστές των πολυωνύμων του αριθμητή και παρανομαστή (num και den) αντίστοιχα. Ακόμη ορίζεται και η περίοδος δειγματοληψίας του σήματος. Υπολογίζεται η συνάρτηση μεταφοράς με τη χρήση της μεθόδου `tf` η οποία αξιοποιεί τις προαναφερθείσες μεταβλητές. Τα μηδενικά και οι πόλοι της συνάρτησης μεταφοράς αποθηκεύονται με σκοπό να τα προβάλουμε στο  $z$  επίπεδο με τη χρήση της συνάρτησης `zplane`.

## 2.3 Υποερώτημα - γ



Σχήμα 2: Ζητούμενο επίπεδο  $z$

Ο μοναδιαίος κύκλος στο επίπεδο  $Z$  περιλαμβάνεται στην περιοχή σύγκλισης του μετασχηματισμού της συνάρτησης μεταφοράς του συστήματος. Δηλαδή υπάρχει ο μετασχηματισμός Fourier της συνάρτησης μεταφοράς. Επειδή το σύστημα είναι αιτιατό αυτό σημαίνει ότι η κρουστική απόκριση του είναι δεξιόπλευρη επομένως η περιοχή σύγκλισης του εξαρτάται από τον πιο απομακρυσμένο πόλο της συνάρτησης μεταφοράς που η απόστασή του είναι ίση με 0.9. Δηλαδή περιοχή σύγκλισης έχουμε την  $|z| > 0.9$ .

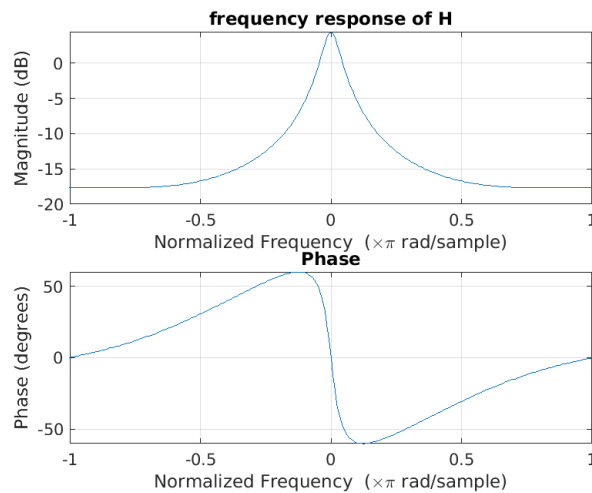
## 2.4 Υποερώτημα - δ

Παρακάτω φαίνεται η απόκριση συχνότητας του συστήματος η οποία έγινε με την εντολή `freqz`.

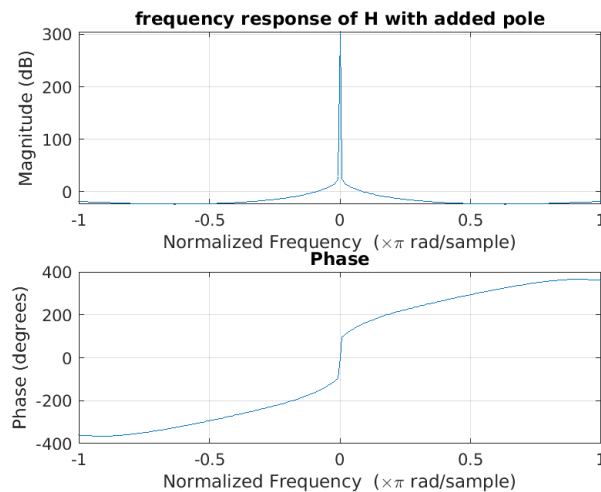
Αν δεν δοθεί το το διάστημα απεικόνισης ως 3ο όρισμα στη συνάρτηση `freqz` τότε θα γίνει plot η απόκριση συχνότητας μόνο στο διάστημα από 0 έως 1 (με κανονικοποίηση  $\times \pi$  rad/δείγμα)

## 2.5 Υποερώτημα - ε

Έπειτα, για το 5ο υποερώτημα προστέθηκε ένας επιπλέον πόλος  $z=1$  στη συνάρτηση μεταφοράς του συστήματος. Τα αποτελέσματα της απόκρισης συχνότητας φαίνονται στο σχήμα 4. Στον κώδικα του ερωτήματος η προβολή σχήματος έγινε με χρήση της συνάρτησης `freqz` στην οποία προστέθηκε σαν επιπλέον όρισμα το διάνυσμα  $W$ . Το διάνυσμα  $W$  ορίζει τα σημεία στον άξονα της συχνότητας για τα οποία λαμβάνουμε τη συχνотική απόκριση.



Σχήμα 3: Απόκριση συχνότητας συστήματος



Σχήμα 4: Απόκριση συχνότητας συστήματος με την προσθήκη του μοναδιαίου πόλου

Γενικά, όταν ένας πόλος ή ένα μηδενικό είναι απομακρυσμένος από τον μοναδιαίο κύκλο, τότε η απόκριση συχνότητας τείνει να γίνεται πιο επίπεδη (πιο ομαλή). Ενώ όσο πλησιάζουν τον μοναδιαίο κύκλο οι αλλαγές γίνονται πιο απότομες.

### 3 2η Άσκηση

Για να γίνει ο αντίστροφος μετασχηματισμός Z πρέπει η συνάρτηση μεταφοράς να έρθει στη μορφή απλών κλασμάτων δηλαδή:

$$X(z) = \sum_i^m \frac{k_i z}{z - a_i} \quad \text{Όπου } m \text{ ο αριθμός των πόλων.}$$

---

και ο αντίστροφος μετασχηματισμός  $Z$  για δεξιόπλευρους όρους είναι:

$$\frac{k_i z}{z - a_1} \rightarrow k_i a_i^n u(n)$$

Οπότε,

$$H(z) = \frac{4 - 3.5z^{-1}}{1 - 2.5z^{-1} + z^{-2}} = \frac{4z^2 - 3.5z}{z^2 - 2.5z + 1}$$

Οι ρίζες του παρονομαστή (πόλοι) είναι  $z = 2$  και  $z = 1/2$ . Οπότε παραγοντοποιώντας τον παρονομαστή και εξισώνοντας με την μορφή απλών κλασμάτων προκύπτει:

$$H(z) = \frac{4z^2 - 3.5z}{(z - 2)(z - 1/2)} = \frac{Az}{z - 2} + \frac{Bz}{z - 1/2} = \frac{(A + B)z^2 + (-\frac{1}{2}A - 2B)z}{(z - 2)(z - 1/2)}$$

Εξισώνοντας τα πολυώνυμα υπολογίζουμε το σύστημα που προκύπτει:

$$\begin{aligned} A + B &= 4 \\ -\frac{1}{2}A - 2B &= -3.5 \end{aligned}$$

Η λύση του συστήματος είναι  $A = 3$  και  $B = 1$ . Οπότε η μορφή της  $H(z)$  με μορφή απλών κλασμάτων είναι:

$$H(z) = \frac{3z}{z - 2} + \frac{z}{z - 1/2}$$

βλέπουμε πως και οι δύο πόλοι είναι αριστερά του ROC οπότε και οι δύο όροι είναι δεξιόπλευροι. Άρα, ο ζητούμενος μετασχηματισμός είναι:

$$H(z) \longrightarrow H(n) = 3 \times 2^n u(n) + 2^{-n} u(n)$$

Όπως γίνεται αντιληπτό στη το output της MatLab είναι το ίδιο με την απουσία των  $u(n)$  όρων. Αυτό συμβαίνει διότι, σε Matlab δε μπορούμε αμέσως να μεταφέρουμε τη φυσική σημασία του  $u[n]$  με το πεδίο ορισμού του.