

TUGAS AKHIR - TF181801

RANCANG BANGUN DAN EKSPERIMEN JOINT IMPEDANCE CONTROL BERBASIS TORSI DENGAN KOMPENSASI FRIKSI DAN GRAVITASI PADA AKTUATOR SERVO MOTOR UNTUK BIOINSPIRED ROBOT

Edo Kesuma Putra NRP. 02311540000013

Dosen Pembimbing
Dr. Ir. Purwadi Agus Darwito, M.Sc
NIP. 19620822 198803 1 001

Murry Raditya, ST, MT. NIP. 1988201711055

PROGRAM STUDI S1 TEKNIK FISIKA
DEPARTEMEN TEKNIK FISIKA
FAKULTAS TEKNOLOGI INDUSTRI
INSTITUT TEKNOLOGI SEPULUH NOPEMBER
SURABAYA 2020



TUGAS AKHIR - TF181801

RANCANG BANGUN DAN EKSPERIMEN JOINT IMPEDANCE CONTROL BERBASIS TORSI DENGAN KOMPENSASI FRIKSI DAN GRAVITASI PADA AKTUATOR SERVO MOTOR UNTUK BIOINSPIRED ROBOT

Edo Kesuma Putra NRP. 02311540000013

Dosen Pembimbing
Dr. Ir. Purwadi Agus Darwito, M.Sc
NIP. 19620822 198803 1 001

Murry Raditya, ST, MT. NIP. 1988201711055

PROGRAM STUDI S1 TEKNIK FISIKA DEPARTEMEN TEKNIK FISIKA FAKULTAS TEKNOLOGI INDUSTRI DAN REKAYASA SISTEM INSTITUT TEKNOLOGI SEPULUH NOPEMBER SURABAYA 2020



FINAL PROJECT - TF181801

DESIGN AND EXPERIMENT OF TORQUE-BASED JOINT-IMPEDANCE CONTROL WITH FRICTION AND GRAVITY COMPENSATION ON SERVO MOTOR ACTUATOR FOR BIOINSPIRED ROBOT

Edo Kesuma Putra NRP. 02311540000013

Advisor Lecturer
Dr. Ir. Purwadi Agus Darwito, M.Sc
NIP. 19620822 198803 1 001

Murry Raditya, ST, MT. NIP. 1988201711055

STUDY PROGRAM OF BACHELOR OF ENGINEERING PHYSICS DEPARTMENT OF ENGINEERING PHYSICS FACULTY OF INDUSTRIAL TECHNOLOGY AND SYSTEMS ENGINEERING INSTITUT TEKNOLOGI SEPULUH NOPEMBER SURABAYA 2020

PERNYATAAN BEBAS PLAGIARISME

Saya yang bertanda tangan di bawah ini

Nama : Edo Kesuma Putra NRP : 02311540000013

Departemen / Prodi : Teknik Fisika / S1 Teknik Fisika

Fakultas : Fakultas Teknologi Industri dan Rekayasa

Sistem

Perguruan Tinggi : Institut Teknologi Sepuluh Nopember

Dengan ini menyatakan bahwa Tugas Akhir dengan judul "Rancang Bangun Dan Eksperimen Joint Impedance Control Berbasis Torsi Dengan Kompensasi Friksi Dan Gravitasi Pada Aktuator Servo Motor Untuk Bioinspired Robot" adalah benar karya saya sendiri dan bukan plagiat dari karya orang lain. Apabila di kemudian hari terbukti terdapat plagiat pada Tugas Akhir ini, maka saya bersedia menerima sanksi sesuai ketentuan yang berlaku.

Demikian surat pernyataan ini saya buat dengan sebenar-benarnya.

Surabaya, 20 Januari 2020 Yang membuat pernyataan,

Edo Kesuma Putra

TERAL

F04AAHF242538038

LEMBAR PENGESAHAN I

RANCANG BANGUN DAN EKSPERIMEN JOINT IMPEDANCE CONTROL BERBASIS TORSI DENGAN KOMPENSASI FRIKSI DAN GRAVITASI PADA AKTUATOR SERVO MOTOR UNTUK BIOINSPIRED ROBOT

TUGAS AKHIR Oleh

Edo Kesuma Putra NRP. 02311540000013

Surabaya, 20 Januari 2020 Mengetahui / Menyetujui

Dosen Pembimbing I

Dosen Pembimbing II

Dr. Ir. Purwadi Agus Darwito, M.Sc NIP. 19620822 198803 1 001 Murry Raditya, S.T, M.T NIP. 1988201711055

DEPARTEMENT Suyanto ST, M.T.
TEKNIK FISIKA 71/113 199512 1002

LEMBAR PENGESAHAN II

RANCANG BANGUN DAN EKSPERIMEN JOINT IMPEDANCE CONTROL BERBASIS TORSI DENGAN KOMPENSASI FRIKSI DAN GRAVITASI PADA AKTUATOR SERVO MOTOR UNTUK BIOINSPIRED ROBOT

TUGAS AKHIR

Diajukan Untuk Memenuhi Salah Satu Syarat Memperoleh Gelar Sarjana Teknik pada

Program Studi S-1 Departemen Teknik Fisika Fakultas Teknologi Industri dan Rekayasa Sistem Institut Teknologi Sepuluh Nopember

Oleh: EDO KESUMA PUTRA NRP. 02311540000013

Disetujui oleh Tim Penguji Tugas Akhir:

1. Dr. Ir. Purwadi Agus Darwito M.S. (Pembimbing I)

2. Murry Raditya, S.T, M.T.

(Pembimbing II)

3. Dr. Ir. Ronny Dwi Noriyati M.Kes.

Penguji II)

5. Iwan Cony Setiadi S.T, M.T.

4. Dr. Suyanto S.T, M.T.

(Penguji III)

SURABAYA JANUARI 2020

RANCANG BANGUN DAN EKSPERIMEN JOINT-IMPEDANCE CONTROL BERBASIS TORSI DENGAN KOMPENSASI FRIKSI DAN GRAVITASI PADA AKTUATOR SERVO MOTOR UNTUK BIOINSPIRED ROBOT

Nama Mahasiswa : Edo Kesuma Putra
NRP : 02311540000013
Program Studi : S1 Teknik Fisika
Departemen : Teknik Fisika

Dosen Pembimbing : Dr. Ir. Purwadi Agus Darwito, M.Sc.

Murry Raditya S.T, M.T.

Abstrak

Salah satu permasalahan utama yang dihadapi oleh robot pada lingkungan yang tidak terstruktur adalah kontak yang tidak terduga yang dapat menyebabkan kerusakan pada robot atau menciderai manusia. Perlu adanya skema compliant control pada robot agar terjadi interaksi yang aman dan andal antara robot dengan manusia dan lingkungan. Dalam penelitian tugas akhir ini dilakukan rancang bangun joint impedance control berbasis torsi dan kompensator friksi dan gravitasi untuk meminimalisir disturbansi oleh friksi dan gravitasi. Algoritma ini diterapkan pada sebuah set eksperimen lengan robot dengan satu aktuator dan 1 DoF. Dalam penelitian dilakukan pemodelan sistem dengan model inverse dynamics. Eksperimen dilakukan untuk mengidentifikasi parameter fisis dari sistem yaitu parameter momen inersia, friksi, dan gravitasi. Melalui eksperimen dan pemodlan diperoleh model friksi dengan fitness 72.03% dan model gravitasi dengan fitness 95.14%. Pengujian impedance control menunjukkan performa yang compliance dan respon yang sesuai karakteristik massapegar-damper yang diinginkan.

Kata kunci: *impedance control*, kompensasi friksi, kompensasi gravitasi, servo motor

DESIGN AND EXPERIMENT OF TORQUE-BASED JOINT-IMPEDANCE CONTROL WITH FRICTION AND GRAVITY COMPENSATION ON SERVO MOTOR ACTUATOR FOR BIOINSPIRED ROBOT

Student Name

NRP

: Edo Kesuma Putra

: 02311540000013

Study Program

: S1 Teknik Fisika

: Teknik Fisika

Advisor Lecturer: Dr. Ir. Purwadi Agus Darwito, M.Sc.

Murry Raditya S.T, M.T.

Abstract

One of the main concern of robot that operates in unstructured environment is unpredicted contact that could result in damage or injury to personnel, environment, and the robot itself. Compliant control scheme needed so robot can interacts with human and its environment safely and reliably. In this final project, a study conducted to designing and experimenting on torque based joint impedance control with friction and gravity compensation. This algorithm applied on an experiment set consisted of 1 DoF robot arm with one actuator. In this study, the system modeled using inverse dynamics model. Experiments conducted to identify physical parameters which are: moment of inertia, friction and gravity. From the experiment, models obtained for friction with fitness of 72.03% and for gravity with fitness of 95.14%. Impedance control test shown compliant performance that results in response according to its desired virtual mass-spring-damper system that could interact safely and realiably with human and its environment

Keywords: impedance control, friction compensation, gravity compensation, servo motor

KATA PENGANTAR

Puji syukur ke hadirat Allah SWT penulis panjatkan karena atas rahmat dan hidayah-Nya penulis dapat menyelesaikan laporan Tugas Akhir yang berjudul: "RANCANG BANGUN DAN EKSPERIMEN JOINT-IMPEDANCE CONTROL BERBASIS TORSI DENGAN KOMPENSASI FRIKSI DAN GRAVITASI PADA AKTUATOR SERVO MOTOR UNTUK BIOINSPIRED ROBOT". Penelitian dan laporan ini dapat terselesaikan dengan dukungan dan peran serta dari berbagai pihak. Untuk itulah dalam kesempatan kali ini penulis mengucapkan terima kasih kepada:

- 1. Bapak Dr. Suyanto ST., MT. selaku Kepala Departemen Teknik Fisika FTI ITS.
- 2. Bapak Ir. Zulkifli M.Sc selaku Dosen Wali penulis yang telah memberikan nasehat dan bimbingan akademis selama penulis melaksanakan studinya di Teknik Fisika FTI ITS.
- 3. Bapak Dr. Ir. Purwadi Agus Darwito, M.Sc. dan Bapak Murry Raditya, ST. MT. selaku Dosen Pembimbing Tugas Akhir yang telah membimbing, dan memberikan banyak arahan, saran dan juga ilmu serta motivasi kepada penulis selama pengerjaan Tugas Akhir ini.
- **4.** Bapak dan Ibu Dosen, Tenaga Pendidik dan Seluruh Staf Departemen Teknik Fisika yang telah memberikan ilmu selama perkuliahan.
- 5. Keluarga penulis yaitu Ibu, Bapak, dan Saudari penulis yang selalu mendukung dan memberikan semangat dalam pengerjaan Tugas Akhir ini.
- 6. Teman-teman UKM Robotika dan Tim Robot ITS khususnya Tim ABU ROBOCON ITS yang telah memberikan bantuan dan dukungan kepada penulis selama pengerjaan Tugas Akhir ini.
- 7. Teman-teman S1 Teknik Fisika FTI ITS tahun angkatan 2015 yang telah memberikan dukungan dan bantuan dalam menyelesaikan Tugas Akhir ini.

8. Serta semua pihak yang tidak dapat disebutkan satu persatu

Penulis menyadari bahwa laporan ini masih kurang sempurna. Oleh karena itu, penulis menerima segala masukan berupa saran, kritik, dan segala bentuk teguran demi kesempurnaan laporan ini.

Demikian laporan Tugas Akhir ini penulis persembahkan dengan harapan dapat bermanfaat dalam akademik baik bagi penulis maupun bagi pembaca.

Surabaya, 6 Januari 2020

Penulis

DAFTAR ISI

HALAMAN J	IUDUL	i
PERNYATA	AN BEBAS PLAGIARISME	v
LEMBAR PE	NGESAHAN I	vii
LEMBAR PE	NGESAHAN II	ix
	ANTAR	
DAFTAR ISI		xix
DAFTAR TA	BEL	xxix
BAB I PEND	AHULUAN	1
1.1	Latar Belakang	1
1.2	Rumusan Masalah	
1.3	Tujuan	4
1.4	Batasan Masalah	4
BAB II TINJ	AUAN PUSTAKA	5
2.1	Servomotor	5
2.1.1.	Motor, Encoder, dan Kontroler	6
2.1.2.	Sumber Torsi Ideal	7
2.2	Model Benda Tegar	8
2.2.1.	Degree of Freedom (DoF) dari Benda Tegar.	10
2.3	Model Friksi	11
2.4	Kompensasi Gravitasi	15
2.5	Impedance Control	
2.6	Development Board STM32f407-Discovery	
BAB III MET	CODOLOGI	21
3.1	Studi Literatur	21
3.2	Pembuatan Set Eksperimen	22
3.2.1.	Komponen Mekanik	24
3.2.2.	Komponen Elektrik	28

3.2.3.	Mikrokontroler	37
3.3	Identifikasi Parameter	40
3.3.1.	Identifikasi Parameter Friksi	40
3.3.2.	Identifikasi Torsi Gravitasi	41
3.4	Perancangan dan Implementasi	Algoritma
	Impedance Control	
3.5	Pengujian dan Pengambilan Data	44
BAB IV ANA	LISA DATA DAN PEMBAHASAN	47
4.1	Analisa Data	47
4.1.1.		
6.1.1.	Eksperimen Identifikasi Parameter Grav	
6.1.2.	Perancangan Algoritma Impedance Cor	<i>itrol</i> 52
6.1.3.	Eksperimen Pengujian Performa Ko	
	Friksi dan gravitasi	52
6.1.4.	Eksperimen Pengujian Performa Joint-	Impedance
	Control dengan kompensasi friksi dan g	gravitasi55
6.1.5.	Eksperimen Interaksi Aktuator dengar	n Manusia
		57
6.1.6.	1	
	Lingkungan yang tidak dikenal	
6.1.7.	Evaluasi Model Matematis dengan	
	Simulasi dan Eksperimen	
6.2	Pembahasan	
BAB V PE	NUTUP	67
7.1	Kesimpulan	67
7.2	Saran	
DAFTAR I	PUSTAKA	69
RIODATA	DENIII IS	95

DAFTAR GAMBAR

Gambar 2.1	Degree of freedom (DOF) dari benda tegar pada sebuah bidang (a) dan pada sebuah ruang (b) [35].
Gambar 2.2 Gambar 2.3	Revolute pair (a) dan prismatic pair (b) [35]11
Gambar 2.3	Beragam model friksi statis [37]
Gambar 2.4 Gambar 2.5	Dinamika sistem ketika mengalami kontak dengan
Gambar 2.5	
	lingkungan. Posisi θ_e mewakili posisi dari lingkungan, dan posisi θ_d mewakili posisi
	trayektori yang menjadi referensi dan berada di
	bagian dalam lingkungan kontak agar kontak
	antara robot dengan lingkungan kontak selalu
	terjaga. <i>Error</i> posisi adalah selisih antara posisi
Camban 2.6	sesungguhnya (θ) dan referensi (θ d)
Gambar 2.6	Arsitektur joint impedance control berbasis torsi
Gambar 2.7	dengan kompensasi friksi dan gravitasi [19] 17 STM32F4DISCOVERY [42]
Gambar 3.1	Diagram alir kegiatan penelitian tugas akhir22
Gambar 3.1	Set eksperimen <i>joint impedance control</i> berbasis
Gambar 5.2	torsi dengan kompensasi friksi dan gravitasi23
Gambar 3.3	Arsitektur sistem dari set eksperimen24
Gambar 3.4	•
Gailluar 3.4	Rancangan komponen mekanik dari set eksperimen yang dibuat pada program komputer
	Autodesk AutoCAD25
Gambar 3.5	Proses permesinan komponen lengan pada
Gumbar 3.5	fabrikasi komponen mekanik26
Gambar 3.6	Komponen mekanik set eksperimen27
Gambar 3.7	Mitsubishi MR-J2S-20A
Gambar 3.8	DC Power Supply 24V
Gambar 3.9	Power Line Filter
Gambar 3.10	Residual Current Circuit Breaker
Gambar 3.11	Miniature Circuit Breaker32
Gambar 3.12	Relay dan Kontaktor32
Gambar 3.13	Rangkaian disribusi daya33
Gambar 3.14	Rangkaian saklar dan distribusi daya 24VDC34

Gambar 3.15	Rangkaian input/output [43]35
Gambar 3.16	Kompnen elektrik dari set eksperimen36
Gambar 3.17	Skematik rangkaian PC81738
Gambar 3.18	Skematik rangkaian 6N13738
Gambar 3.19	Skematik rangkaian MCP472539
Gambar 3.20	Desain papan PCB39
Gambar 3.21	Rangkaian antarmuka mikrokontroler-servo
	<i>amplifier</i> 40
Gambar 3.22	Arsitektur algoritma joint-impedance control
	berbasis torsi dengan kompensasi friksi dan
	gravitasi43
Gambar 4.1	Data eksperimen velocity dependant friction47
Gambar 4.2	Perbandingan antar model yang diuji49
Gambar 4.3	Perbandingan model prediksi dan data
	eksperimen51
Gambar 4.4	Respon sistem ketika bergerak bebas tanpa kontrol
	dan kompensator53
Gambar 4.5	Respon sistem dengan kompensator friksi saja. 54
Gambar 4.6	Respon sistem dengan kompensator gravitasi saja.
	54
Gambar 4.7	Respon aktuator pada percobaan 1. Kd = 1, Dd =
	0
Gambar 4.8	Respon aktuator pada percobaan 2. Kd = 1, Dd
	=0.0556
Gambar 4.9	Respon aktuator pada percobaan 3. Kd = 1, Dd =
	0.156
Gambar 4.10	Respon aktuator ketika melakukan interaksi
	dengan manusia. Bagian pada grafik yang
	menyimpang dari set-point menunjukkan ketika
	manusia melakukan interaksi dengan aktuator57
Gambar 4.11	Respon aktuator ketika mengalami benturan yang
	tidak terduga. Spike pada grafik menunjukkan
	ketika aktuator mengalami benturan58
Gambar 4.12	
	perhitungan momen inersia59

Gambar 4.13	Perbandingan simulasi mod	el matematis dan data
	eksperimen	61

DAFTAR TABEL

Tabel 3.1	Parameter fisis untuk perhitungan momen inersia.	.42		
Tabel 4.1	Perbandingan antar model yang diuji			
Tabel 4.2	Parameter yang diperoleh melalui curve fitting	.50		
Tabel 4.3	Hasil eksperimen torsi gravitasi	.51		
Tabel 4.4	Input impedance control pada eksperimen			
	performa	.55		
Tabel 4.5	Parameter momen inersia	.59		
Tabel 4.6	Koefisien polinomial fungsi trayektori	.61		

BAB I PENDAHULUAN

1.1 Latar Belakang

Impedance control memainkan peran yang penting pada ruang kerja yang melibatkan interaksi manusia dengan robot. Prinsip dibaliknya adalah untuk mengontrol impedansi mekanik dari robot dan mengatur gaya interaksi yang terjadi antara robot dan lingkungan dinamisnya. Impedance control terinspirasi dari perlakuan manusia ketika melakukan kontak dengan lingkungan yang berbeda. Manusia memiliki kemampuan adaptasi yang tinggi untuk dapat mengubah impedansi otot ketika melakukan kontak dengan lingkungan yang tidak dikenal [1]. Active impedance control diajukan oleh Hogan [2][3] yang terinspirasi dari biomekanik gerakan manusia pada ruang bebas dan ruang terbatas dan terdiri atas dua model impedance control yaitu impedance control berbasis gaya atau torsi, dan impedance control berbasis posisi. Bonitz dan Hsia [4] memperkenalkan skema Internal Force-based Impedance Control pada robot manipulator yang saling bekerja sama dalam memanipulasi objek, skema ini mengontrol pergerakan dan gaya internal dari objek yang dimanipulasi. Skema hybrid impedance control diajukan oleh Anderson dan Spong [5] dengan menggabungkan konsep kontrol gaya/posisi hybrid dan impedance control. Gonzalez dan Widmann [6] menginyestigasi *hybrid impedance control* yang menggunakan target gaya sebagai variabel perintah. Liu dan Goldenberg [7] mengajukan versi robust control dari skema hybrid impedance control. Zhu et al [8] mengembangkan skema hybrid control berbasis virtual-decomposition untuk memperoleh perilaku impedance control pada robot industri dengan 6 joint. Para peniliti umumnya menerapkan skema impedance control pada robot manipulator, contohnya, DLR [9], robot hidrolik Unimate MKII-2000 [10], dan lain-lain, ada pula yang diterapkan pada robot humanoid, contohnya, Atlas [11], Armar-III [12], dan lain-lain.

Interaksi fisik antar robot dan manusia merupakan salah satu topik penelitian di bidang robotika yang paling memotivasi,

menantang, dan ambisius [13]. Robot telah digunakan pada aplikasi yang luas di antaranya: otomasi industri, biomedis dan layanan kesehatan, hingga layanan domestik dan hiburan. Di masa mendatang, akan banyak bermunculan aplikasi dari robotika, seperti pelayanan [14], perawatan dan pendampingan [15], rehabilitasi [16], maupun pada konteks pekerjaan yang lebih tradisional [17], yang pastinya mengharuskan robot untuk berada dekat atau melakukan kontak langsung dengan manusia. Jika di masa lampau robot difokuskan untuk aplikasi yang bersifat kaku, memiliki akurasi tinggi, dan dapat melakukan gerakan cepat, dan untuk dapat mengeksekusi pekerjaan dengan karakteristik tersebut, robot harus beroperasi dalam lingkungan yang statis, terstruktur, dan dirancang khusus, kini, robot dituntut untuk dapat melakukan interaksi dinamis dengan lingkungannya agar dapat melakukan pekerjaan di lingkungan yang tidak pasti yang dapat mengalami perubahan-perubahan secara cepat dan tidak terduga, termasuk pula keharusan untuk berada di dekat manusia ataupun melakukan kontak langsung dengan manusia. Tuntutan ini membuat para peneliti mulai lebih menekankan aspek keselamatan dan keandalan [13].

Aktuator umum digunakan sebagai penggerak utama pada robot. Oleh sebab itu, kontrol aktuator robot menjadi salah satu permasalahan penting. Untuk dapat menangani reaksi terhadap tabrakan, perlu adanya kontrol gaya interaksi (interaction force) di samping dari kontrol pergerakan (motion) pada aktuator robot. Salah satu metode untuk mengontrol gaya interaksi adalah hybrid position/force control yang diusulkan oleh Raibert dan Craig [18]. Namun, pendekatan yang lebih umum dan lebih sukses diterapkan adalah impedance control yang diperkenalkan oleh Hogan [2]. Dibandingkan strategi hybrid position/force control, impedance control memiliki kestabilan dan robustness yang lebih baik, dan keunggulan yang paling menarik dari impedance control adalah kemampuannya untuk mengeksekusi kontrol posisi closed loop pada ruang bebas maupun lingkungan inersial [19]. Meskipun secara inheren skema impedance control memiliki sifat robust terhadap ketidakpastian dan error dari pemodelan lingkungan [20],

skema *impedance control* akan selalu mengalami gangguan nonlinear yang disebabkan oleh disturbansi fisik, seperti gravitasi, gaya coriolis, dan gaya friksi [21].

Compliant control menjadi inti dari robot yang diinginkan untuk dapat bertindak secara aman ketika berinteraksi dengan lingkungan yang tidak terstruktur dan juga tidak dikenali secara menyeluruh. Salah satu permasalahan utama yang dihadapi oleh robot pada lingkungan yang tidak dikenali adalah tabrakan yang tidak terduga yang dapat mengakibatkan kerusakan pada robot, lingkungan, atau objek yang sedang ditangani oleh robot. Solusi dari permasalahan ini adalah perilaku dari robot yang dapat menyesuaikan diri terhadap lingkungannya agar dapat menangani kontak dengan lingkungan yang memiliki potensi bahaya secara aman dan robust dengan menerapkan skema impedance control. Untuk memperoleh performa kontrol posisi dan impedansi mekanik yang baik, kompensator gravitasi menjadi kebutuhan yang sangat diperlukan. Selain kompensator gravitasi, diperlukan pula metode untuk memberikan kompensasi torsi tambahan untuk mengompensasi defisiensi yang disebabkan oleh transmisi dari aktuator yang menggunakan gearbox.

Berdasarkan latar belakang tersebut, dalam penelitian tugas akhir ini dilakukan perancangan algoritma *impedance control* dengan skema *joint-impedance control* berbasis torsi sebagaimana yang dibahas oleh Hayder [1] dan Liu [19]. Untuk menangani disturbansi yang disebabkan oleh efek non-linear dari friksi dan gravitasi, dilakukan pemodelan serta identifikasi parameter fisis untuk menghasilkan kompensator friksi dan gravitasi dengan mengacu pada metode-metode yang pernah diterapkan dalam penelitian terdahulu [11], [19], [23].

1.2 Rumusan Masalah

Berdasarkan latar belakang yang telah dijelaskan, maka rumusan masalah dalam Tugas Akhir ini adalah:

a. Bagaimana cara memperoleh interaksi yang aman dan andal antara robot dengan manusia dan lingkungan?

- b. Bagaimana cara mengurangi efek negatif yang disebabkan oleh friksi dari transmisi *gearbox* pada servomotor terhadap kontrol aktuator robot?
- c. Bagaimana cara mengeliminasi efek dari gravitasi terhadap kontrol pergerakan aktuator robot?

1.3 Tujuan

Tujuan utama dari rancang bangun dan eksperimen ini adalah untuk memberikan solusi pada rumusan masalah yaitu:

- a. Merancang dan menerapkan sistem kontrol *compliant* pada robot dengan skema *impedance control* berbasis torsi untuk memperoleh interaksi yang aman dan andal antara robot dengan manusia dan lingkungan .
- b. Memodelkan dan mengidentifikasi parameter friksi pada sistem dan menerapkan kompensator friksi pada *impedance control* untuk mengurangi efek negatif friksi terhadap kontrol aktuator robot.
- c. Merancang dan dan menerapkan kompensator gravitasi dengan menghitung secara akurat nilai torsi dari komponen gravitasi untuk mengeliminasi efek dari gravitasi terhadap kontrol pergerakan aktuator robot.

1.4 Batasan Masalah

Perlu adanya beberapa batasan masalah yang ditentukan agar pembahasan tidak meluas dan menyimpang dari tujuan penelitian tugas akhir ini. Adapun batasan masalah dari penelitian tugas akhir yang dikerjakan ini adalah sebagai berikut:

- a. Skema *impedance control* yang digunakan adalah *joint-impedance control* berbasis torsi.
- b. Aktuator yang digunakan diperlakukan sebagai sumber torsi ideal sehingga *loop* kontrol torsi yang berada di dalam *servo amplifier* tidak dibahas dalam penelitian.
- c. Parameter friksi dari sistem diasumsikan bernilai konstan.
- d. Disturbansi fisik selain friksi dan gravitasi yang beraksi pada sistem diabaikan.
- e. Sistem diasumsikan sebagai benda tegar.

BAB II TINJAUAN PUSTAKA

2.1 Servomotor

Servomotor adalah sejenis aktuator yang memungkinkan kontrol presisi atas posisi, kecepatan, dan akselerasi sudut atau linear. Servomotor terdiri atas motor listrik yang dipasangi sensor untuk mendapatkan *feedback* posisi. Servomotor membutuhkan kontroler yang berupa modul khusus canggih yang dirancang secara spesifik untuk digunakan hanya pada servomotor yang sesuai. Servomotor bukanlah jenis dari motor, melainkan merupakan istilah yang kerap digunakan untuk merujuk motor yang digunakan pada sistem kontrol *closed-loop*. Aplikasi dari servomotor meliputi robotika, mesin CNC, dan otomasi manufaktur.

Servomotor menggunakan kontrol closed-loop servomechanism dengan feedback posisi untuk mengontrol pergerakan dan posisi akhirnya. Masukan dari kontrol adalah sinyal yang mewakili perintah posisi dari shaft motor. Motor dipasangkan semacam encoder untuk memberikan feedback posisi dan kecepatan. Pada skema yang paling sederhana, hanya posisi yang diukur. Nilai posisi yang terukur kemudian dibandingkan dengan nilai perintah posisi yang berasal dari kontroler eksternal. Jika keluaran posisi berbeda dari yang dibutuhkan, maka sinyal error akan dihasilkan yang akan menyebabkan motor berputar sebanyak yang dibutuhkan agar *shaft* mencapai posisi yang sesuai. Seiring tercapainya posisi, sinyal error akan berkurang hingga mencapai nol dan motor akan berhenti.

Servo yang lebih canggih menggunakan *rotary encoder* optik untuk mengukur posisi dan kecepatan *shaft* motor [24] dan *variable-speed drive* digunakan untuk mengontrol kecepatan motor [25]. Ketika dikombinasikan dengan algoritma kontrol PID, memungkinkan servomotor untuk dapat mencapai posisi sesuai yang diperintahkan dengan cepat dan lebih presisi, dengan *overshoot* yang lebih kecil.

Servomotor umumnya digunakan sebagai alternatif dengan performa tinggi dari stepper motor. Stepper motor memiliki kemampuan bawaan untuk mengontrol posisi, karena memiliki keluaran step. Hal itu menjadikan stepper motor menggunakan kontrol posisi open-loop, tanpa membutuhkan feedback encoder, karena sinyal yang digunakan menggerakkannya menentukan berapa banyak step dari pergerakan putarnya. Tidak adanya feedback pada motor stepper membatasi performanya, karena stepper motor hanya dapat menggerakkan beban yang berada dalam kapasitasnya, jika tidak maka akan ada step yang terlewat ketika stepper motor berada di bawah beban yang besar yang dapat menyebabkan terjadinya *errror* pemosisian dan sistem harus dinyalakan ulang atau dikalibrasi ulang. Encoder dan kontroler pada servomoter menambah biaya, namun dapat mengoptimasi performa dari keseluruhan sistem (kecepatan, daya, dan akurasi) dibanding hanya motor biasa. Pada sistem yang besar, yang mana motor menjadi komponen dengan proporsi biaya yang besar, servomotor memiliki keunggulan.

2.1.1. Motor, Encoder, dan Kontroler

Servomotor modern menggunakan *rotary encoder*, absolut maupun yang inkremental. Encoder absolut dapat menentukan posisi ketika daya baru dinyalakan, namun lebih rumit dan mahal. Encoder inkremental lebih sederhana, murah, dan bekerja lebih cepat. Sistem inkremental sering mengombinasikan kemampuannya untuk mengukur interval rotasi dengan sensor posisi-nol untuk menentukan posisi saat sistem pertama dinyalakan.

Jenis motor yang digunakan bukan sesuatu yang kritis pada servomotor dan beragam jenis digunakan. Yang paling sederhana menggunakan motor DC magnet permanen, karena kesederhanaannya dan biayanya yang murah. Servomotor industri kecil umumnya menggunakan motor *brushless*. Untuk aplikasi industri yang besar, motor induksi AC kerap digunakan. Untuk performa terbaik dengan ukuran yang kecil, digunakan motor AC *brushless* dengan medan magnet permanen.

Modul penggerak servomotor merupakan komponen standar industri. Perancangannya merupakan turunan dari elektronika daya, umumnya berbasis MOSFET tiga fasa atau H-Bridge IGBT. Modul standar ini menerima masukan sebuah direksi tunggal dan jumlah pulsa (jarak rotasi). Kontroler juga dapat memiliki fitur pengawasan temperatur berlebih, torsi berlebih, dan deteksi *stall*. Karena tipe *encoder*, rasio gir, dan dinamika sistem secara keseluruhan merupakan spesifik terhadap suatu aplikasi, sangat sulit untuk memproduksi kontroler yang dapat bersifat universal. Oleh sebab itu, sebagian besar servomotor dirancang untuk bekerja sepaket dengan modul kontroler dari pabrikan yang sama.

2.1.2. Sumber Torsi Ideal

Sumber torsi ideal adalah suatu sistem yang mewakili sumber energi mekanik yang menghasilkan torsi yang proporsional dengan besarnya nilai *input*. Sumber ini dikatakan ideal karena diasumsikan cukup kuat untuk menjaga nilai torsi tertentu terlepas dari kecepatan sudut pada terminal sumber. Servomotor yang diperlakukan sebagai sumber torsi ideal menerima sinyal analog yang menjadi *input* bagi *servo amplifier* pada mode kontrol torsi. Dengan *internal torque control loop* pada *servo amplifier*, servo dapat menghasilkan torsi yang besarnya proporsional dengan sinyal *input* dengan nilai *input* maksimal akan menghasilkan torsi sebesar *rating* torsi dari motor servo. Torsi yang dihasilkan oleh sumber torsi ideal dapat dinyatakan sebagai persamaan berikut:

$$\tau_o = v_i \cdot \frac{\tau_r}{v_{max}} \tag{2.1}$$

Dengan:

 τ_o = keluaran torsi (Nm).

 v_i = masukan sinyal tegangan (V).

 $\tau_{\rm r}$ = rated torque (Nm).

 $v_{max} = sinyal tegangan maksimal (V).$

2.2 Model Benda Tegar

Benda tegar adalah benda padat dengan deformasi sebesar nol atau sangat kecil hingga dapat diabaikan. Jarak antara dua titik mana pun pada benda tegar bernilai konstan dan tidak dipengaruhi oleh gaya eksternal yang diberikan pada benda tersebut. Benda tegar dianggap sebagai distribusi massa yang kontinyu.

Secara umum, ketika benda tegar bergerak, baik posisi maupun orientasinya berubah terhadap waktu. Dalam artian kinematika, perubahan ini disebut sebagai translasi dan rotasi. Sehingga, besaran kinetik, dan kenematik dari benda tegar seperti posisi, kecepatan, percepatan, momentum, impuls, dan energi kinetik terdiri atas dua komponen yaitu linear dan sudut [26]. Terdapat beberapa cara untuk mendeskripsikan secara numerik orientasi dari benda tegar, di antaranya adalah himpunan tiga sudut Euler, quaternion, atau arah matriks cosinus. Semua metode ini pada dasarnya mendefinisikan orientasi dari sistem koordinat [26].

Kelajuan sudut merupakan nilai vektor yang mendeskripsikan kecepatan sudut pada saat terjadinya perubahan orientasi dari benda tegar dan poros di mana ia berotasi pada saat itu. Setiap titik pada benda tegar mengalami kelajuan sudut yang sama pada setiap saat. Ketika terjadi gerakan rotasi murni, seluruh titik pada benda kecuali yang terdapat pada poros rotasi akan mengalami perubahan posisi.

Proses untuk menurunkan model dinamis melibatkan analisa matematis dan bergantung pada sejumlah hukum dan asas dari mekanika klasik. Terdapat dua pendekatan yang umum dilakukan untuk tujuan ini. Yang pertama adalah pendekatan berbasis energi yang dikenal sebagai formulasi Euler-Lagrange, yang diturunkan dari asas kerja virtual. Formulasi ini memiliki sifat yang menarik untuk analisa sistem kontrol *feedback*, seperti simetri miring dan batas eksplisit pada matriks inersia dan juga kelinearan pada parameter inersia. Metode ini cocok untuk mengembangkan strategi kontrol berbasis pada energi dan asas kepasifan[27][28]. Alternatif dari pendekatan Euler-Lagrange adalah formulasi Newton Euler. Metode yang terakhir ini merupakan formulasi rekursif dari dinamika benda tegar dan lebih sesuai untuk kalkulasi

numerik. Formulasi Newton-Euler cocok untuk kalkulasi invers dinamika secara *real time* dan sangat cocok untuk implementasi sistem kontrol berbasis model. Deskripsi lengkap mengenai kedua pendekatan ini dibahas di [29]. Dengan metode yang diturunkan oleh M. W. Walker dan D. E. Orin [30] dari metode rekursif Newton-Euler, penyelesaian masalah *direct dynamic* rumit dapat diubah menjadi penyelesaian masalah *inverse dynamic* yang lebih sederhana dengan kondisi *state* yang telah ditentukan. Model dinamik dapat dinyatakan dalam persamaan berikut:

$$M(\theta)\ddot{\theta} + C(\theta,\dot{\theta})\dot{\theta} + g(\theta) = \tau_m - \tau_f + \tau_e \tag{2.2}$$

Dengan:

 $M(\theta)$ = momen inersia (Kg m²).

 $C(\theta, \dot{\theta})$ = efek sentrifugal dan coriolis (Nm).

 $g(\theta)$ = vektor gravitasi (Nm). τ_m = torsi aktuator (Nm). τ_f = torsi friksi (Nm).

 τ_e = torsi eksternal (Nm).

 θ = posisi sudut *joint* (rad).

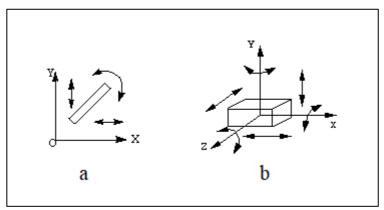
Syarat untuk dapat menerapkan persamaan Newton-Euler pada dinamika sistem adalah diketahuinya parameter inersia yang relevan. Terdapat tiga cara utama untuk memperoleh parameter inersia, yaitu komputasi langsung, kalibrasi eksperimental [31][32] dan identifikasi sistem [33]. Namun, secara teoritis, tidak ada metode yang bisa mendapatkan model dengan presisi yang absolut, komputasi matematis dan simulasi adalah metode yang lebih mudah, lebih efisien, lebih dapat diuji, dan lebih dapat digeneralisasi dibandingkan metode-metode lainnya. Oleh sebab itu, model komputasi matematis sebisa mungkin harus dikerjakan dan digunakan pertama kali [34]. Dengan mengasumsikan material bersifat isotropik dan seragam, momen inersia dari lengan dapat dihitung dengan persamaan berikut

$$M = \frac{1}{12}mL^2 + md^2 \tag{2.3}$$

Di mana M (Kg m²) adalah momen inersia lengan, m (Kg) adalah massa lengan, L (m) adalah panjang lengan, dan d (m) adalah jarak dari titik pusat massa atau centroid dengan sumbu putar lengan.

2.2.1. Degree of Freedom (DoF) dari Benda Tegar

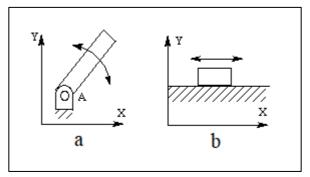
Degree of freedom (DOF) dari sebuah benda tegar didefinisikan sebagai banyaknya pergerakan independen yang dimiliki olehnya. Untuk menentukan jumlah DOF dari suatu benda, perlu diketahui ada berapa banyak cara benda tersebut dapat digerakkan [35]. Gambar 2.1 menunjukkan DOF sebuah benda tegar pada bidang dan ruang.



Gambar 2.1 *Degree of freedom (DOF)* dari benda tegar pada sebuah bidang (a) dan pada sebuah ruang (b) [35].

Pada bidang 2 dimensi, suatu benda tegar memiliki 3 DOF. Benda dapat melakukan gerakan translasi pada sumbu x dan sumbu y, dan melakukan gerakan rotasi pada *centroid*-nya. Suatu benda tegar yang dapat bergerak bebas dalam ruang 3 dimensi memiliki 6 DOF: tiga gerakan translasi pada sumbu x, y, dan z dan tiga gerakan rotasi terhadap sumbu x, y, dan z [35].

Dua atau lebih benda tegar dalam ruang secara kolektif disebut sebagai sebuah sistem benda tegar. Gerakan dari tiap-tiap benda tegar independen ini dapat dibatasi dengan batasan kinematika. Batasan kinematika adalah batasan antara benda tegar yang berakibat pada pengurangan dari *degree of freedom* dari sistem benda tegar. Terdapat dua jenis batasan kinematika yang dapat dimiliki oleh sistem benda tegar pada sebuah bidang yaitu pasangan putar (*revolute pair*) dan pasangan prismatik (*prismatic pair*). Benda tegar pada bidang memiliki tiga gerakan independen – dua translasi dan satu rotasi – sehingga menambahkan sebuah pasangan putar atau pasangan prismatik antara dua benda tegar akan menghilangkan 2 DOF. Gambar 2.2 menunjukkan pasangan putar dan pasangan prismatik[35].



Gambar 2.2 Revolute pair (a) dan prismatic pair (b) [35].

2.3 Model Friksi

Friksi adalah komponen yang tidak diinginkan pada sistem gerak elektro-mekanis yang dikontrol. Performa pergerakan robot sangat dipengaruhi oleh friksi. Efek dari friksi pada sistem robotika bergantung pada banyak faktor seperti pelumasan, temperatur, sifat dari permukaan material, perpindahan, dan kecepatan relatif dari aktuator [36].

Untuk mendapatkan akurasi maksimum dari robot, friksi harus dapat dibuat sekecil mungkin. Namun, pada beberapa kasus di mana transmisi tambahan diperlukan seperti dengan penggunaan

gearbox, pengaruh dari friksi akan semakin parah dan berakibat pada sistem yang menjadi sangat non-linear dan menyebabkan *steady state error* dan performa yang buruk.

Friksi merupakan gaya reaksi tangensial antara dua permukaan yang mengalami kontak. Friksi adalah fenomena yang sangat kompleks, terdiri atas kombinasi beberapa fenomena fisis. Pemodelan friksi seringnya dilakukan secara empiris. Friksi pada servomechanism dapat menyebabkan limit osilasi yang dikenal sebagai stick-slip, dan error regulasi/pelacakan. Metode klasik yang digunakan dalam memodelkan friksi adalah model dengan kecepatan konstan atau dikenal sebagai model statis. Model tersebut di antaranya adalah:

• Coulomb friction

Gaya friksi yang bernilai proporsional terhadap gaya normal. Dapat dinyatakan dengan persamaan: $F = F_c sgn(v), F_c = \mu F_N$. Fenomena ini pertama kali diteliti oleh L. da Vinci (1519), ditemukan kembali oleh Amontons (1699) dan dikembangkan lebih lanjut oleh Coulomb (1785).

• Static friction/stiction

Pertama kali diperkenalkan oleh Morin (1833). *Stiction* adalah gaya yang dibutuhkan untuk membuat benda yang diam menjadi bergerak, besarnya dapat lebih besar dari gaya friksi Coulomb.

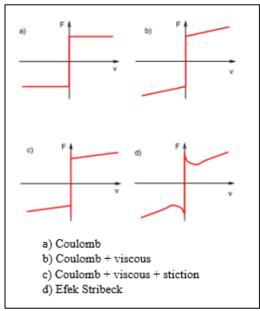
• Viscous friction

Gaya friksi yang bergantung pada kecepatan. Reynolds (1886) memperkenalkan fenomena friksi yang dipengaruhi oleh viskositas pelumas, fenomena ini dapat dinyatakan dengan persamaan $F = F_{\nu}\nu$.

• Negative viscous friction

Diperkenalkan oleh Stribeck, fenomena ini dikenal juga sebagai efek Stribeck. Konsep ini menunjukkan bahwa friksi pada permukaan yang dilumasi oleh fluida merupakan fungsi

non-linear dari beban kontak, viskositas dan kecepatan entrainment dari pelumas.

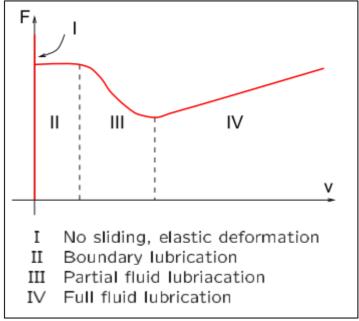


Gambar 2.3 Beragam model friksi statis [37].

Model kurva Stribeck dapat dinyatakan oleh persamaan 2.4 berikut [19] [23]:

$$\tau_f(\dot{\theta}) = \alpha_1 \cdot \exp(-\alpha_2 \cdot \dot{\theta}) + \alpha_3 \cdot \dot{\theta} + \alpha_4 \tag{2.4}$$

Dengan motivasi untuk mengembangkan representasi yang akurat dari friksi pada sistem, banyak peneliti kontrol yang mengembangkan beragam model analitis, metode estimasi untuk mengidentifikasi efek friksi, dan metode adaptif dan *robust* untuk mengompensasi atau membuang efek friksi. C. Makkar (2005) membuat model friksi yang kontinyu dan dapat diturunkan yang menangkap sejumlah aspek esensial dari friksi tanpa melibatkan fungsi diskontinyu atau kontinyu sebagian [38].



Gambar 2.4 Kurva Stribeck [37].

Komponen friksi diasumsikan memiliki bentuk berikut:

$$\tau_f(\dot{\theta}) = \gamma_1 \left(\tanh(\gamma_2 \dot{\theta}) - \tanh(\gamma_3 \dot{\theta}) \right) + \gamma_4 \tan(\gamma_5 \dot{\theta}) + \gamma_6 \dot{\theta} (2.5)$$

dengan $\gamma_i \in \mathbb{R} \ \forall i=1,2,...,6$ adalah koefisien bernilai positif yang tidak diketahui. model friksi pada (2.5) memiliki sifat sebagai berikut:

- Model friksi simetris pada titik origin.
- Koefisien *static friction* dapat diaproksimasi oleh $\gamma_1 + \gamma_4$.
- $\tanh(\gamma_2\dot{\theta}) \tanh(\gamma_3\dot{\theta})$ mewakili efek Stribeck dimana koefisien friksi berkurang berkurang seiring peningkatan

kecepatan slip mulai dari koefisien *static friction* di dekat titik origin.

- Disipasi *viscous* diwakili oleh $\gamma_6\dot{\theta}$.
- Koefisien friksi Coulomb dimodelkan oleh $\gamma_4 \tan(\gamma_5 \dot{\theta})$.

2.4 Kompensasi Gravitasi

Komponen gravitasi dari sistem merupakan gradien dari energi potensial yang terdapat pada sistem [39]. Gaya gravitasi pada sistem dapat dinyatakan dalam persamaan:

$$g(\theta) = \frac{\partial V(\theta)}{\partial \theta} \tag{2.6}$$

Dengan $V(\theta)$ adalah energi potensial dari gravitasi yang mempengaruhi sistem dan θ adalah sudut vektor. Vektor gravitasi $g(\theta)$ hanya mengandung fungsi trigonometri dari nilai θ , dengan itu $g(\theta)$ merupakan himpunan terbatas. Oleh sebab itu, efek gravitasi pada sistem dapat dinyatakan dalam model matematis pada (2.7).

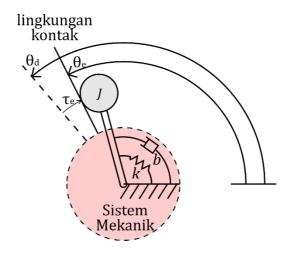
$$g(\theta) = \alpha \sin \theta \tag{2.7}$$

Metode yang digunakan untuk menambahkan kompensasi gravitasi pada kontroler dapat berupa metode berbasis model seperti yang dibahas pada penelitian [21] dan [22] ataupun metode yang tidak berbasis model seperti metode iterasi yang dibahas pada penelitian [40][41].

2.5 Impedance Control

Impedansi mekanik dapat didefinisikan sebagai perbandingan dari keluaran gaya dengan masukan kecepatan. *Impedance control* melibatkan regulasi dan stabilisasi pergerakan robot dengan membuat hubungan matematis antara gaya interaksi dan trayektori robot. Filter impedansi massa-pegas-*damper* umumnya digunakan untuk mendapatkan interaksi yang aman. *Impedance control* terinspirasi dari perlakuan manusia ketika mengalami kontak dengan lingkungan yang berbeda [2]. Manusia memiliki sistem

kontrol yang sangat efektif dengan aktuator biologis yang canggih sehingga dapat memanipulasi impedansi dari otot (e.g., kekakuan) untuk menyesuaikan dengan gaya interaksi.



Gambar 2.5 Dinamika sistem ketika mengalami kontak dengan lingkungan. Posisi θ_e mewakili posisi dari lingkungan, dan posisi θ_d mewakili posisi trayektori yang menjadi referensi dan berada di bagian dalam lingkungan kontak agar kontak antara robot dengan lingkungan kontak selalu terjaga. *Error* posisi adalah selisih antara posisi sesungguhnya (θ) dan referensi (θ_d).

Hubungan antara *joint torque* dan *joint position* yang dibentuk oleh *impedance control* dapat dinyatakan sebagai sistem massa-pegas-*damper* virtual berikut:

$$J\Delta\ddot{\theta} + b\Delta\dot{\theta} + k\Delta\theta = \tau_d$$
 (2.8)

$$\Delta\theta = \theta_d - \theta$$

Di mana J, b, k, dan θ_d berturut-turut adalah inersia, redaman, dan kekakuan virtual yang diinginkan dari sistem, dan posisi tujuan yang menjadi referensi. Untuk memperoleh performa

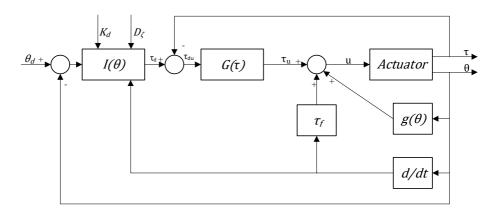
compliant control, inersia virtual dapat diabaikan dan (2.8) dapat disederhanakan menjadi:

$$\tau_d = K_d(\theta_d - \theta) + D_d\dot{\theta} \tag{2.9}$$

Persamaan (2.9) adalah model dari *impedance control*, menunjukkan perhitungan torsi yang diinginkan untuk meraih relasi impedansi mekanik yang diinginkan dari sistem. K_d dan D_d adalah koefisian kekakuan dan redaman virtual yang diinginkan dari sistem. Nilai D_d diperoleh melalui perhitungan dari nilai nisbah redaman (D_ζ) yang diinginkan melalui persamaan berikut:

$$D_d = 2\sqrt{K_d M} D_{\zeta} \tag{2.10}$$

Skema kontrol dari *joint impedance control* berbasis torsi dengan kompensasi non-linear friksi dan gravitasi dijelaskan oleh diagram blok sistem kontrol berikut:



Gambar 2.6 Arsitektur *joint impedance control* berbasis torsi dengan kompensasi friksi dan gravitasi [19].

Kontrol torsi PD dapat ditambahkan bersama dengan feedforward torsi dari hasil perhitungan hubungan impedansi mekanik yang dilakukan oleh joint impedance control. Input kontrol torsi (u) kemudian ditentukan sebagai:

$$G(\tau_{du}) = k_t \cdot (\tau_{du} - g(\theta)) - k_s \dot{\tau}_{du}$$
 (2.11)

$$\tau_{dy} = \tau_{dy} - \tau \tag{2.12}$$

$$G(\tau_{du}) = k_t \cdot (\tau_{du} - g(\theta)) - k_s \dot{\tau}_{du}$$
 (2.11)

$$\tau_{du} = \tau_{du} - \tau$$
 (2.12)

$$u = \tau_d - k_t \cdot (\tau_d - \tau - g(\theta)) - k_s (\dot{\tau}_{du} - \dot{\tau}) + g(\theta) + \tau_f (2.13)$$

Pada persamaan (2.13), k_t dan k_s merupakan gain P dan D dari kontroler torsi ($G(\tau)$).

2.6 Development Board STM32f407-Discovery



Gambar 2.7 STM32F4DISCOVERY [42]

STM32F4-Dsicovery merupakan development board mikrokontroler yang dikeluarkan oleh STMicroelectronics. STM32f4DISCOVERY memungkinkan pengguna untuk mengembangkan aplikasi yang berbasis chip mikrokontroler STM32F407VG yang merupakan mikrokontroler dengan performa tinggi dengan inti ARM® Cortex® -M4 32 bit. Termasuk pula di dalamnya segala komponen yang dibutuhkan untuk dapat memulai mengembangkan aplikasi dengan mudah dan cepat.

Berbasis pada STM32F407VG, pada *board* ini telah terdapat perangkat *debug* ST-LINK/V2, LED, *pushbutton*, dll. Pengembangan perangkat dengan STM32f4DISCOVERY juga difasilitasi dengan paket *software* pengembangan terpadu serta *library* dan contoh program yang komprehensif.



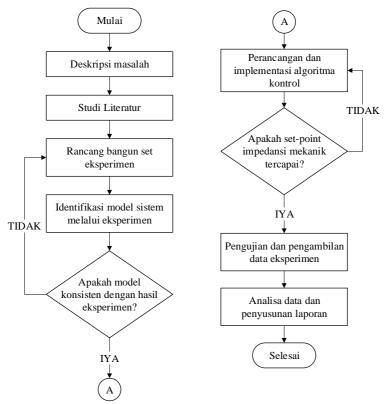
BAB III METODOLOGI

Bab ini berisi langkah-langkah dari pengerjaan penelitian tugas akhir rancang bangun dan eksperimen *joint impedance control* berbasis torsi dengan kompensasi friksi dan gravitasi pada aktuator servomotor untuk *bioinspired robot*. Gambar 3.1 merupakan diagram alir pengerjaan penelitian tugas akhir secara keseluruhan.

Penelitian ini dibagi menjadi tiga bagian utama, yaitu tahap pembuatan set eksperimen, tahap eksperimen identifikasi parameter, dan tahap rancang bangun algoritma kontrol. Pada tahap pembuatan set eksperimen, dilakukan perancangan dan pembuatan komponen mekanik dan elektronik dari set eksperimen yang digunakan dalam penelitian. Pada tahap eksperimen identifikasi parameter, dilakukan eksperimen untuk memperoleh parameter-parameter fisis dari set eksperimen yang digunakan dalam penelitian. Pada tahap rancang bangun algoritma kontrol, dilakukan perancangan dan penerapan algoritma kontrol pada sistem aktuator servomotor yang mana algoritma diterapkan pada mikrokontroler. Algoritma dirancang berdasarkan parameter fisis yang diperoleh melalui eksperimen dan kemudian dilakukan evaluasi terhadap performa aktuator setelah diberikan algoritma impedance control dengan kompensasi friksi dan gravitasi.

3.1 Studi Literatur

Studi literatur dilakukan untuk mendapatkan pemahaman terhadap aspek-aspek penelitian yang dilakukan dengan pengkajian terhadap literatur-literatur serta penelitian-penelitian terdahulu yang terkait dengan penelitian yang dilakukan. Literatur yang digunakan bersumber dari jurnal-jurnal, buku, dan tesis yang terkait dengan topik penelitian ini. Studi literatur ditujukan untuk membantu proses perancangan dan pembuatan set eksperimen, perumusan model dinamik sistem, penentuan metode dalam eksperimen identifikasi parameter sistem, perancangan dan pengujian algoritma kontrol pada sistem.



Gambar 3.1 Diagram alir kegiatan penelitian tugas akhir.

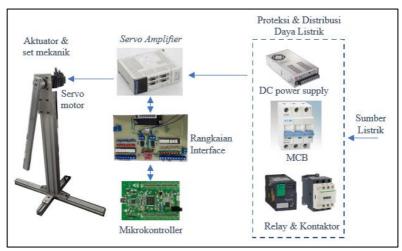
3.2 Pembuatan Set Eksperimen

Dalam penelitian ini dilakukan rancang bangun terhadap sebuah set eksperimen yang digunakan untuk melakukan pengujian algoritma *impedance control* dengan kompensasi friksi dan gravitasi. Set eksperimen ini dibuat untuk mewakili sebuah sistem manipulator robot dengan satu aktuator servomotor. Secara umum, set eksperimen ini dapat dibagi menjadi tiga komponen yaitu komponen mekanik, komponen elektrikal, dan mikrokontroler. Set eksperimen pada penelitian *joint impedance control* berbasis torsi dengan kompensasi friksi dan gravitasi ditunjukkan oleh gambar

3.2 dan arsitektur sistem dari set eksperimen ditunjukkan oleh gambar 3.3.



Gambar 3.2 Set eksperimen *joint impedance control* berbasis torsi dengan kompensasi friksi dan gravitasi.



Gambar 3.3 Arsitektur sistem dari set eksperimen.

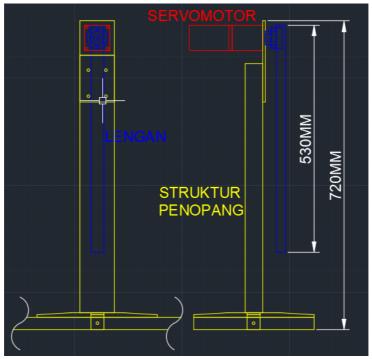
3.2.1. Komponen Mekanik

Komponen mekanik pada set eksperimen dalam penelitian ini terdiri atas servomotor dan gearbox, serta struktur penopang dan lengan yang terhubung dengan as dari servomotor. Untuk membuat komponen mekanik dari set eksperimen perlu adanya perancangan untuk menentukan desain, ukuran, dan material yang tepat agar sesuai dengan spesifikasi yang dimiliki oleh sevomotor dan *gearbox* yang digunakan.

Pada set eksperimen ini digunakan sebuah aktuator servometer pabrikan Mitsubishi dengan seri HC-MFS23 dengan daya 0.2kW dan *rating* torsi 0.62Nm yang dipasangkan dengan *planetary gearbox* pabrikan Apex Dynamics dengan seri AB060-S2-P2 dengan rasio reduksi 1:10. Material yang digunakan sebagai bahan dari struktur penopang dan lengan adalah Aluminium. Aluminium dipilih karena memiliki kekuatan yang cukup tinggi, mudah untuk diproses dengan permesinan untuk memperoleh akurasi dimensi yang tinggi, dan memiliki ketahanan tinggi terhadap korosi.

Langkah pertama dalam pembuatan komponen set mekanik adalah perancangan. Rancangan dari komponen mekanik

set eksperimen dibuat dengan menggunakan program komputer computer aided design (CAD) yaitu Autodesk AutoCAD. Dalam proses perancangan ditentukan dimensi dari setiap komponen mekanik dari set eksperimen. Rancangan dari set mekanik yang dibuat pada program komputer Autodesk AutoCAD ditunjukkan oleh gambar 3.4.



Gambar 3.4 Rancangan komponen mekanik dari set eksperimen yang dibuat pada program komputer Autodesk AutoCAD.

Setelah dilakukan perancangan pada program komputer Autodesk AutoCAD, tahap selanjutnya adalah fabrikasi komponen mekanik. Desain beserta ukuran-ukuran yang telah ditentukan pada rancangan dijadikan sebagai referensi pada proses fabrikasi dan komponen mekanik. Komponen lengan adalah bagian yang sangat

krusial karena akan sangat berpengaruh bagi model dari sistem. Oleh sebab itu, lengan harus dibuat dengan tingkat presisi yang tinggi. Fabrikasi lengan dilakukan dengan menggunakan metode *end-milling* pada mesin frais sehingga diperoleh komponen dengan dimensi sesuai yang dirancang dengan kepresisian dimensi 50um. Gambar 3.5 menunjukkan proses permesinan dari komponen lengan.



Gambar 3.5 Proses permesinan komponen lengan pada fabrikasi komponen mekanik.

Tahap selanjutnya dari pembuatan komponen mekanik adalah perakitan. Setelah setiap komponen difabrikasi, komponen mekanik dirakit sesuai rancangan yang telah dibuat. Hasil akhir dari komponen mekanik dari set eksperimen ditunjukkan oleh gambar 3.6.



Gambar 3.6 Komponen mekanik set eksperimen.

Tahap terakhir dari pembuatan komponen mekanik adalah pengujian. Pengujian ditujukan untuk memastikan bahwa komponen mekanik telah sesuai dan siap untuk digunakan dalam eksperimen. Karena pada set eksperimen ini terdapat komponen bergerak, maka faktor keamanan menjadi prioritas utama agar set eksperimen tidak memaparkan orang-orang dan lingkungan pada bahaya saat mengoperasikannya. Seluruh komponen harus dipastikan telah tersambung dengan kencang dan konstruksi struktur penopang dipastikan kuat dan dapat menopang lengan yang dalam keadaan bergerak akan menimbulkan efek gaya sentrifugal. Selain itu, agar dapat diperoleh hasil eksperimen yang

baik, set eksperimen yang diasumsikan sebagai benda tegar juga harus dipastikan memiliki kekakuan yang tinggi.

3.2.2. Komponen Elektrik

Komponen elektrik terdiri atas *servo amplifier* beserta perangkat-perangkat pendukung yang berperan dalam distribusi daya, pengondisian sinyal, dan proteksi. Proses pembuatan komponen elektrik set eksperimen dibagi menjadi tahap perancangan, perakitan/*wiring*, dan pengujian.

Tahap perancangan adalah tahap di mana rancangan rangkaian komponen elektrik digambar dengan menggunakan program komputer. Program komputer yang digunakan untuk menggambar rangkaian komponen elektrik adalah Autodesk Autocad Electrical. Karena komponen elektrik yang utama adalah servo amplifier, maka dalam merancang kebutuhan komponen lainnya yang penunjang dari servo amplifier digunakan referensi yang diperoleh melalui user manual dari servo amplifier.

Berikut adalah daftar komponen elektrik yang dibutuhkan pada set eksperimen ini:



Gambar 3.7 Mitsubishi MR-J2S-20A

Servo Amplifier, merupakan komponen utama dari sistem elektrik. Servo amplifier memiliki fungsi sebagai *driver* sekaligus kontroler dari aktuator servomotor. Servo amplifier menerima sinyal analog dan digital dari mikrokontroler dan memproses sinyal tersebut menjadi sinyal listrik 3 fasa yang menggerakkan aktuator sevomotor. *Servo amplifier* yang digunakan dalam set eksperimen ini adalah Mitsubishi MR-J2S-20A yang ditunjukkan oleh gambar 3.7. *Servo amplifier* ini membutuhkan suplai daya berbeda untuk rangkaian *driver* dan kontrolernya yaitu 220VAC 1 fasa untuk rangkaian *driver*, 220 VAC 1 fasa dan 24VDC untuk rangkaian kontroler.



Gambar 3.8 DC Power Supply 24V

DC Power Supply, adalah perangkat yang digunakan untuk mengubah arus AC dari sumber power AC menjadi arus DC dengan besar tegangan tertentu. Sumber daya DC dibutuhkan untuk mengoperasikan rangkaian kontroler pada *servo amplifier* dan untuk menggerakkan kontaktor dan relay. Pada set eksperimen ini digunakan 1 buah DC Power Supply dengan keluaran 24VDC ditunjukkan oleh komponen dengan *tag number* G1.1 pada gambar 3.13.

Power Line Filter, adalah sejenis filter elektronik yang dipasang di antara perangkat elektronik dengan sumber power AC. *Power line filter* digunakan untuk mengatenuasi *noise* dari frekuensi radio - dikenal sebagai *electro-magnetic Interference* (EMI) - yang merambat antara sumber power AC dan perangkat elektronika. Pada set eksperimen ini, digunakan *power line filter* TDK Lambda seri ZRAC2220-11 yang ditunjukkan oleh komponen dengan *tag number* Z1.1 pada gambar 3.13.



Gambar 3.9 Power Line Filter

Residual Current Circuit Breaker (RCCB), adalah perangkat yang dapat mendeteksi dan melakukan trip terhadap adanya kebocoran arus. Perangkat ini memberikan proteksi terhadap sengatan listrik pada personel. RCCB dipasang secara seri dengan MCB untuk melindungi rangkaian elektrik dari potensi kerusakan termal yang disebabkan oleh *over currents*. RCCB juga menjadi *switch* pemutusan utama yang terletak paling hulu pada rangkaian elektrik yang memiliki beberapa MCB. RCCB bekerja dengan mendeteksi adanya *ground fault error* melalui pengukuran terhadap besarnya arus yang masuk dan keluar dan menghitung selisih besarannya. Selisih arus yang besar mengindikasikan adanya kebocoran arus (misal disebabkan oleh personel yang

mengalami kontak dengan *live wire*) dan RCCB akan merespons dengan melakukan trip. Pada set eksperimen ini digunakan RCCB Fuji Electric EG32AC yang ditunjukkan oleh komponen dengan *tag number* Q1.1 pada gambar 3.13.



Gambar 3.10 Residual Current Circuit Breaker.

Miniature Circuit Breaker (MCB), Miniature Circuit Breaker (MCB) adalah perangkat yang digunakan mengamankan rangkaian elektrik dari over current yang dapat disebabkan oleh arus pendek maupun *overload*. MCB mekanisme termal-magnetik, menggunakan yang mana mekanisme magnetik akan seketika memutus rangkaian apabila terdeteksi arus yang melebihi kapasitas arus dari MCB yang dapat disebabkan oleh adanya arus pendek. Mekanisme termal menggunakan bimetal yang dapat memutus rangkaian apabila terjadi over current yang tidak begitu ekstrem namun terjadi dalam periode waktu yang cukup lama, ini dapat disebabkan oleh adanya overload pada rangkaian. Pada set eksperimen ini digunakan 1 buah MCB 3 pole, 1 buah MCB 2 pole, dan 1 buah MCB 1 pole yang ditunjukkan oleh komponen dengan tag number Q1.2, Q1.3, dan Q1.4.



Gambar 3.11 Miniature Circuit Breaker.

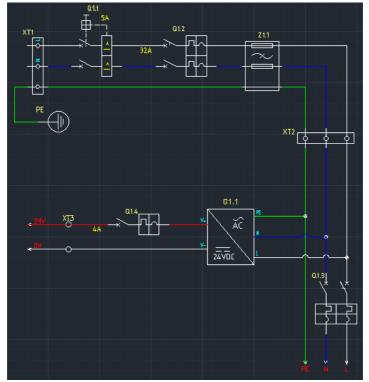
Relay dan Kontaktor, adalah *switch* yang dioperasikan secara elektris. *Relay* menggunakan elektromagnet untuk dapat mengendalikan rangkaian secara mekanis. *Relay* digunakan ketika suatu rangkaian perlu untuk dikendalikan oleh sinyal terpisah dengan daya yang lebih kecil, atau ketika beberapa rangkaian perlu dikendalikan sekaligus.



Gambar 3.12 Relay dan Kontaktor.

Kontaktor adalah sejenis *relay* yang digunakan untuk menangani beban yang membutuhkan daya yang tinggi seperti

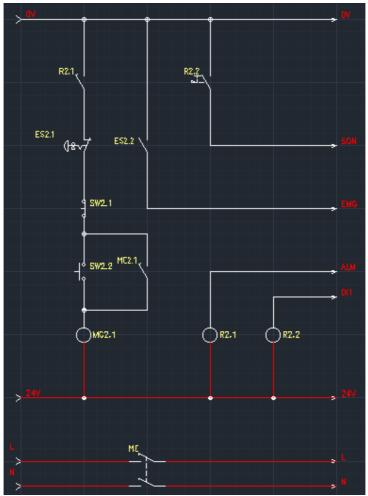
motor. Pada set eksperimen ini kontaktor digunakan sebagai saklar yang mengontrol daya yang masuk ke rangkaian *driver* dari *servo amplifier*, sedangkan *relay* digunakan untuk mengendalikan kontaktor berdasarkan sinyal *input/output* digital dari *servo amplifier* seperti ketika terjadi *emmergency* atau kemunculan *alarm*. Dalam set eksperimen, relay dan kontaktor ditunjukkan oleh komponen dengan *tag number* R2.1, R2.2, dan MC2.1 pada gambar 3.14.



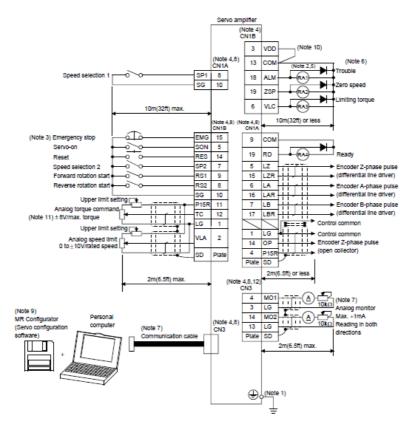
Gambar 3.13 Rangkaian disribusi daya.

Dari perangkat-perangkat yang telah ditentukan tadi kemudian dibuat desain rangkaian listrik-nya. Proses pembuatan desain ini dilakukan dengan menggunakan *software* Autodesk

Autocad Electrical. Rangkaian listrik yang dibuat pada program tersebut ditunjukkan oleh gambar 3.13 dan gambar 3.14.

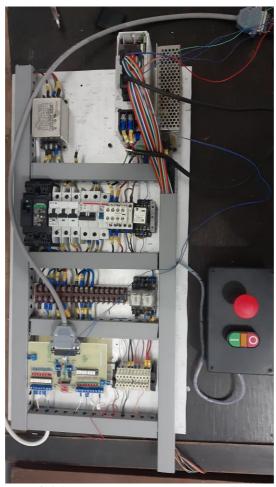


Gambar 3.14 Rangkaian saklar dan distribusi daya 24VDC.



Gambar 3.15 Rangkaian input/output [43].

Setelah desain rangkaian listrik dibuat, selanjutnya dilakukan proses perangkaian atau *wiring*. Tiap-tiap perangkat listrik ditata pada panel listrik untuk kemudian dihubungkan dengan kabel konektor sesuai dengan gambar rangkaian yang telah dibuat pada proses perancangan. Hasil dari perangkaian komponen elektrik dari set eksperimen ditunjukkan oleh gambar 3.16.



Gambar 3.16 Kompnen elektrik dari set eksperimen.

Tahap terakhir dari pembuatan komponen elektrik dari set eksperimen adalah pengujian. Wiring dipastikan telah sesuai dengan desain dan tidak terdapat short-circuit dan tidak terdapat jalur yang terputus pada jalur yang seharusnya tersambung. Tiaptiap perangkat proteksi seperti MCB dan RCCB dipastikan telah berfungsi sebagaimana mestinya. Jalur sinyal dipastikan telah

benar dan menghasilkan keluaran sesuai yang diharapkan. Jalur *Protective Earth (grounding)* dipastikan dalam kondisi baik.

3.2.3. Mikrokontroler

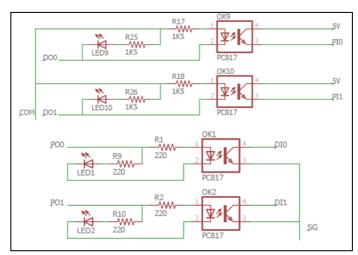
Mikrontroler menjadi perangkat dimana algoritma kontrol diterapkan. Mikrokontroler berfungsi untuk menerima dan memproses sinyal *output* dari *servo amplifier* yang kemudian digunakan untuk melakukan kontrol terhadap aktuator dengan mengirimkan sinyal analog dan digital ke *servo amplifier*. Mikrokontroler yang digunakan pada set eksperimen ini adalah STM32F407VG Discovery.

Mikrokontroler beroperasi pada level sinyal yang berbeda dengan *servo amplifier*. Mikrokontroler beroperasi pada level sinyal 0-5 VDC sedangkan *sevo amplifier* beroperasi pada level sinyal 0-24 VDC untuk sinyal digital dan ±8 VDC untuk sinyal analog. Selain itu, perlu adanya isolasi galvanis antara mikrokontroler dengan *servo amplifier* untuk memberikan proteksi berupa isolasi antara *servo amplifier* dengan mikrokontroler dan PC selagi komunikasi sinyal tetap dapat terjadi. Untuk tujuan tersebut, perlu adanya rangkaian tambahan sebagai antarmuka mikrokontroler dengan *servo amplifier*.

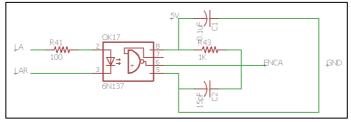
Dalam membuat rangkaian antarmuka, dibutuhkan komponen-komponen elektronika sebagai berikut:

- PC817 IC *photocoupler* yang digunakan untuk mengisolasi sekaligus merubah level tegangan sinyal *input/output* digital antara mikrokontroler dan *servo amplifier*.
- 6N137 IC *photocoupler* kecepatan tinggi yang mampu menangani sinyal digital dengan bandwith 10Mbps. IC ini digunakan untuk mengisolasi sinyal *quadrature encoder* dari sensor posisi yang dikeluarkan oleh *servo amplifier*.
- MCP4725 IC *digital to analog converter (DAC)* yang digunakan untuk mengubah sinyal digital dari mikrokontroler menjadi sinyal analog yang merupakan sinyal *input* dari *servo amplifier*.

Perancangan rangkaian antarmuka dilakukan dengan menggunakan program komputer Autodesk EAGLE. Perancangan dimulai dari membuat skematika rangkaian elektronika dari komponen-komponen yang telah disebutkan. Skematika rangkaian elektronika ditunjukkan oleh gambar 3.15 – gambar 3.17.

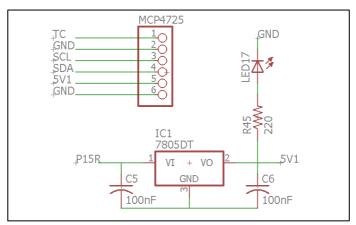


Gambar 3.17 Skematik rangkaian PC817.

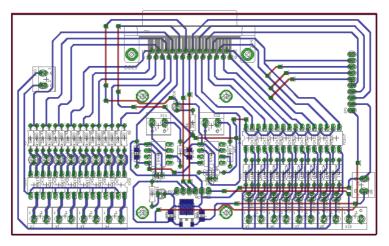


Gambar 3.18 Skematik rangkaian 6N137.

Setelah perancangan skematika, dilanjutkan dengan perancangan *printed circuit board (PCB)*. Perancangan PCB juga dilakukan menggunakan program komputer Autodesk EAGLE. Hasil perancangan PCB ditunjukkan oleh gambar 3.18.



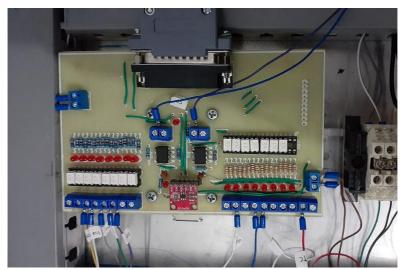
Gambar 3.19 Skematik rangkaian MCP4725.



Gambar 3.20 Desain papan PCB.

Desain papan PCB selanjutnya dicetak menjadi papan PCB. Komponen-komponen elektronika dari rangkaian elektronika antarmuka mikrokontroler-*servo amplifier* dipasangkan ke papan PCB. Dilakukan pengujian untuk memastikan tidak adanya jalur yang terputus ataupun mengalami *short-circuit*. Rangkaian

antarmuka mikrokontroler-*servo amplifier* yang telah jadi ditunjukkan oleh gambar 3.19.



Gambar 3.21 Rangkaian antarmuka mikrokontroler-*servo* amplifier

3.3 Identifikasi Parameter

Dalam rancang bangun algoritma kontrol berbasis model, sangat penting untuk dapat mengidentifikasi parameter-parameter fisis dari sistem. Dalam penelitian ini dua komponen utama dari parameter yang perlu untuk diidentifikasi adalah friksi dan gravitasi. Eksperimen dilakukan untuk melengkapi model matematis yang diuraikan pada BAB II dengan parameter atau konstanta.

3.3.1. Identifikasi Parameter Friksi

Untuk menentukan model friksi beserta parameter fisisnya yang digunakan pada kompensasi friksi, dilakukan eksperimen dengan langkah-langkah percobaan sebagai berikut:

- Set eksperimen disiapkan untuk melakukan mode kontrol kecepatan dengan kecepatan konstan pada kecepatan rendah.
- 16 titik kecepatan sudut antara 0.01 0.6 rad/s ditentukan sebagai titik percobaan.
- Nilai torsi yang dibutuhkan untuk dapat menggerakkan aktuator untuk tiap-tiap kecepatan sudut dikumpulkan.
- Identification Toolbox di Matlab digunakan untuk mengidentifikasi parameter model.
- Data hasil pengukuran pada eksperimen digunakan untuk mendapatkan 3 model friksi yang dibahas pada subbab 2.2 yaitu: model friksi viscous + coulomb, model friksi kurva Stribeck yang dinyatakan oleh persamaan 2.4, dan continuously differentiable friction model yang dinyatakan oleh persamaan 2.5.
- Ke-tiga model dibandingkan dan di evaluasi untuk memilih model friksi yang digunakan pada kompensator friksi.

3.3.2. Identifikasi Torsi Gravitasi

Eksperimen dilakukan dengan langkah-langkah sebagai berikut:

- Set eksperimen disiapkan dengan mode kontrol posisi
- Aktuator diberikan perintah untuk melakukan kontrol posisi pada posisi $1/16\pi 1/2\pi$ radian dengan kenaikan $1/16\pi$ radian, torsi yang dibutuhkan untuk menahan lengan pada masingmasing posisi diukur dan dicatat.
- Nilai torsi dari tiap-tiap titik pengukuran dikurangi dengan nilai stiction.
- Nilai torsi untuk potensial gravitasi tertinggi yaitu pada posisi $1/2\pi$ radian ditentukan sebagai konstanta dari model gravitasi.
- Nilai prediksi dari model dan data pengukuran dibandingkan.

3.4 Perancangan dan Implementasi Algoritma Impedance Control

Perancangan algoritma *impedance control* dilakukan dengan menurunkan model kontroler dan kompensator dari model sistem

set eksperimen secara analitis. Sistem benda tegar yang digunakan sebagai set-eksperimen dapat dimodelkan sebagai sistem Euler-Lagrange. Model dinamis non-linear untuk sistem benda tegar ditunjukkan oleh persamaan 2.2. Sistem benda tegar dari set eksperimen yang dibuat terdiri atas dua *link* (termasuk struktur penyangga) dan satu *joint*. Sistem benda tegar memiliki sebuah batasan kinematik berupa *revolute pair* sehingga sistem dikatakan memiliki 1 DoF. Untuk mendeskripsikan sistem benda tegar tersebut, model pada persamaan 2.2 dapat diturunkan menjadi model berikut:

$$M\ddot{\theta} + \tau_f(\dot{\theta}) + G(\theta) = \tau(t)$$
 (3.1)

Dengan:

 θ = Posisi sudut lengan (rad).

M = Momen inersia lengan (Kg m²).

 τ_f = Torsi friksi (Nm).

G = Torsi gravitasi (Nm).

 $\tau = Torsi joint (Nm).$

Untuk menerapkan model benda tegar tersebut, diperlukan identifikasi terhadap parameter momen inersia. Parameter momen inersia dari sistem diperoleh melalui perhitungan matematis langsung. Tabel 3.1 menunjukkan parameter fisis yang perlu diukur untuk digunakan dalam perhitungan momen inersia. Persamaan 3.2 adalah persamaan yang digunakan untuk menghitung momen inersia.

$$M = \frac{1}{12}mL^2 + md^2 \tag{3.3}$$

Tabel 3.1 Parameter fisis untuk perhitungan momen inersia

Parameter	Simbol	Satuan
Massa	m	Kg·m ²
Panjang lengan	L	m
Jarak dari sumbu putar ke cendtroid	d	m

Strategi kontrol yang dipilih adalah *joint impedance control* berbasis torsi yang melakukan perhitungan nilai torsi yang dibutuhkan agar tercipta hubungan antara torsi *joint* dan posisi *joint* yang sesuai dengan nilai *joint impedance* yang diinginkan. Sistem kontrol dinyatakan dalam persamaan berikut:

$$\tau_d = K_d(\theta_d - \theta) + D_d\dot{\theta} \tag{3.4}$$

Dengan:

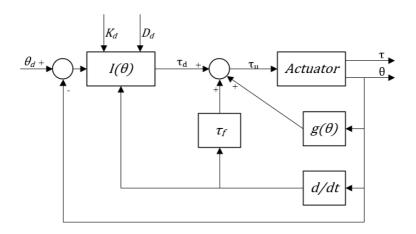
 τ_d = Torsi yang dibutuhkan (Nm).

 K_d = Koefisien kekakuan yang diinginkan (Nm rad⁻¹).

 D_d = Koefisien redaman yang diingkan (Nm s rad⁻¹).

 θ_d = Posisi sudut yang diinginkan (rad).

 θ = Posisi sudut aktual dari lengan (rad).



Gambar 3.22 Arsitektur algoritma *joint-impedance control* berbasis torsi dengan kompensasi friksi dan gravitasi.

Strategi kontrol yang dirancang memiliki arsitektur sebagaimana ditunjukkan gambar 3.22. Block $I(\theta)$ adalah blok *impedance control* yaitu yang dinyatakan oleh persamaan 2.8. Persamaan 2.9 memiliki tiga variabel independen yaitu: θ_d , K_d ,

dan D_d yang menjadi input dari kontroler, dan satu output yaitu τ_d . Output ini kemudian dijumlahkan dengan output dari kompensator friksi dan gravitasi yang diperoleh melalui eksperimen. Hasil penjumlahan tersebut yang menjadi nilai torsi input dari aktuator. Aktuator diasumsikan sebagai sumber torsi ideal sehingga input torsi aktuator diasumsikan akan selalu bernilai sama dengan output torsi joint. Hubungan antara torsi joint dan posisi sudut joint dimodelkan dengan persamaan 3.1

3.5 Pengujian dan Pengambilan Data

Untuk mendemonstrasikan validitas secara umum dari arsitektur kontrol yang diajukan, dilakukan tiga eksperimen pada aktuator yang telah diimplementasikan joint impedance control berbasis torsi dengan kompensasi friksi dan gravitasi. Eksperimen ini terkait dengan aplikasi yang tipikal bagi impedance control yaitu: interaksi yang aman dan stabil dengan manusia, dan kontak dengan lingkungan yang tidak terduga.

Eksperimen yang pertama bertujuan untuk mengetahui performa dari impedance control dengan melakukan pengujian komparatif. Set eksperimen diberikan nilai set-point impedansi mekanik yang berbeda dengan mengatur set-point dari kekakuan dan redaman yang diinginkan lalu membandingkannya untuk memperoleh kesimpulan performa impedance control dari aktuator. Eksperimen vang kedua dilakukan untuk menguji akurasi dan keandalan dari impedance control ketika melakukan interaksi dengan manusia. Aktuator diberikan nilai kekakuan dan redaman tertentu, kemudian pengguna melakukan interaksi dengan aktuator dengan menggerak-gerakkan lengan dari set eksperimen. Respons dari aktuator ketika melakukan interaksi dengan manusia dicatat. Eksperimen ketiga dilakukan untuk menguji performa robot ketika menghadapi benturan yang tidak terduga dari lingkungan yang memiliki kekakuan tinggi. Aktuator diberikan nilai kekakuan dan redaman tertentu kemudian sebuah objek dengan kekakuan yang tinggi dibenturkan ke aktuator. Respons aktuator ketika mengalami benturan yang tidak terduga dicatat.

Model matematis diuji dengan membandingkan simulasi dengan hasil eksperimen. Model benda tegar pada persamaan 3.1

diberi *input* berupa trayektori posisi. Fungsi trayektori posisi $\theta(t)$ diperoleh melalui regresi polinomial dengan orde 10. Regresi polinomial dilakukan di Matlab dengan menggunakan data eksperimen dari *impedance control*. Fungsi trayektori dinyatakan oleh persamaan 3.5.

$$\theta(t) = b_0 + b_1 t + b_2 t^2 + b_3 t^3 + \dots + b_{10} t^{10}$$
 (3.5)

Di mana b_i adalah koefisien regresi polinomial yang diperoleh menggunakan Matlab. Fungsi trayektori dari posisi sudut tersebut kemudian didiferensialkan untuk memperoleh persamaan polinomial kecepatan sudut dan percepatan sudut. Ketiga fungsi trayektori yang telah diperoleh menjadi *input* bagi persamaan *inverse dynamics* dari sistem yang dinyatakan oleh persamaan 3.1.



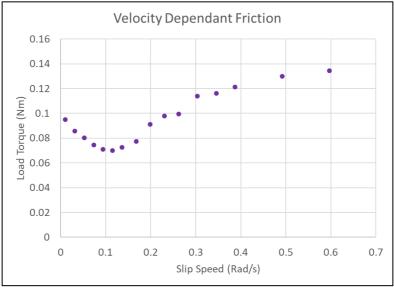
BAB IV ANALISA DATA DAN PEMBAHASAN

Bab ini membahas tentang hasil yang diperoleh dari eksperimen yang dilakukan dengan menggunakan set eksperimen.

4.1 Analisa Data

Data diperoleh dari hasil eksperimen yang dilakukan yaitu eksperimen dalam menentukan model dan parameter fisis dari sistem, dan pengujian dari algoritma kontrol yang diterapkan pada aktuator.

4.1.1. Eksperimen Identifikasi Parameter Friksi



Gambar 4.1 Data eksperimen velocity dependant friction

Pada eksperimen ini, aktuator diberikan step input berupa kecepatan sudut dan *output* yang diukur adalah torsi yang

dikeluarkan. Gambar 4.1 menunjukkan data yang diperoleh pada eksperimen ini.

Dari data eksperimen tersebut dilakukan proses identifikasi parameter dengan menggunakan Matlab untuk menentukan model friksi yang digunakan pada kompensasi friksi. Dilakukan komparasi terhadap tiga model friksi yaitu:

Model friksi viscous + coulomb

Model friksi ini menggabungkan dua fenomena friksi yang paling umum digunakan yaitu *viscous friction* dan *coulomb friction*. Model friksi ini dinyatakan dalam persamaan berikut:

$$T_{vcf}(\dot{\theta}) = a_1 \dot{\theta} + b_1 \tag{4.1}$$

Model friksi kurva Stribeck

Pada model ini, selain fenomena viscous friction dan coulomb friction, model juga melibatkan fenomena efek Stribeck. Model friksi Stribeck memiliki keunggulan dapat mengaproksimasi friksi secara linear pada kecepatan tinggi dan eksponensial pada kecepatan rendah (yang konsisten terhadap observasi eksperimen yang dilakukan dalam penelitian ini). Model ini dinyatakan dengan persamaan berikut:

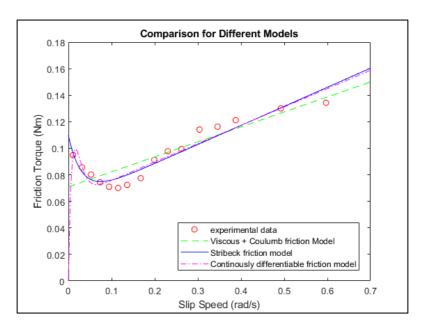
$$T_{sf}(\dot{\theta}) = a_2 e^{-b_2 \dot{\theta}} + c_2 \dot{\theta} + d_2$$
 (4.2)

Continuously differentiable friction model

Model ini memasukkan fenoma friksi *vicous*, coulomb, statis, dan efek Stribeck. Model ini dinyatakan oleh persamaan berikut:

$$T_{cdf}(\dot{\theta}) = a_3(\tanh(b_3\dot{\theta}) - \tanh(c_3\dot{\theta})) + d_3\tan(e_3\dot{\theta}) + f_3\dot{\theta}$$
(4.3)

Hasil evaluasi ketiga model friksi yang dilakukan melalui proses *curve fitting* untuk menyamakan data eksperimen dengan model analitis ditunjukkan oleh Gambar 4.2.



Gambar 4.2 Perbandingan antar model yang diuji.

Kualitas dari masing-masing model analitis dievaluasi secara komparatif. Tabel 4.1 menunjukkan kuantifikasi dari kualitas masing-masing model yang dinyatakan oleh besarnya *Normalized Root Mean Square Error* (NRMSE), *Final Prediction Error* (FPE), dan *Mean Square Error* (MSE).

Tabel 4.1 Perbandingan antar model yang diuji.

Model Friksi	Fitness	FPE	MSE
Model Friksi Viscous + Coulomb	53,57%	1,22 · 10-4	9,51·10 ⁻⁵
Model Friksi Kurva Stribeck	71,84%	5,83·10 ⁻⁵	3,50·10-5
Continuously Differentiable Friction	72,03%	7,59·10-5	3,45·10-5

Dari evaluasi tersebut diketahui bahwa model friksi viscous + coulomb memiliki kualitas yang paling rendah karena tidak tapat mengakomodir efek Stribeck pada kecepatan rendah. Model friksi kurva Stribeck dan continuously differentiable friction model memiliki kualitas yang serupa dan memiliki nilai fitness dan error yang hampir sama. Hal ini dikarenakan kedua model tersebut didasarkan pada fenomena friksi yang sama, namun dinyatakan dengan pendeketanan model matematis yang berbeda. Model friksi kurva Stribeck memiliki kelemahan karena sifatnya yang diskontinyu dapat menimbulkan masalah ketika diterapkan pada kontroler yang kontinyu. Dalam kasus penelitian ini, *continuously* differentiable friction model memiliki keunggulan yang signifikan karena cocok untuk diterapkan pada kontroler kontinyu. Sehingga, dalam penelitian ini, continuously differentiable friction model dipilih sebagai model friksi pada kompensator friksi dari jointimpedance control dengan parameter fisis yang diperoleh sebagaimana ditunjukkan oleh tabel 4.2.

Dari hasil eksperimen dan evaluasi yang dilakukan, diperoleh model berikut sebagai kompensator friksi:

$$\tau_f(\dot{\theta}) = 1,112 \left(\tanh(51,605 \cdot \dot{\theta}) - \tanh(48,053 \cdot \dot{\theta}) \right) + 0,062 \cdot \tanh(221,460 \cdot \dot{\theta}) + 0,138 \cdot \dot{\theta}$$
(4.4)

Tabel 4.2 Parameter yang diperoleh melalui *curve fitting*.

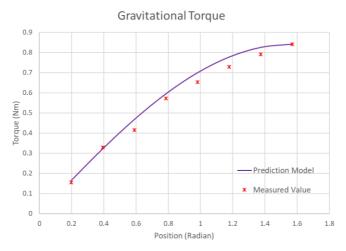
Domomoton	Model Friksi								
Parameter	1	2	3						
a	0,113	0,050	1,112						
b	0,071	32,424	51,605						
c	-	0,144	48,053						
d	-	0,060	0,062						
e	-	_	221,460						
f	-	-	0,138						

6.1.1. Eksperimen Identifikasi Parameter Gravitasi

Pada eksperimen ini aktuator diberikan step *input* berupa posisi sudut dan *output* yang diukur adalah torsi yang dikeluarkan. Tabel 4.3 menunjukkan data dari eksperimen yang dilakukan dan perbandingannya dengan model gravitasi yang digunakan.

Tabel 4.3 Hasil eksperimen torsi gravitasi.

No.	Posisi (rad)	Posisi (derajat)	tm (Nm)	tm – stiction (Nm)	Prediksi model (Nm)
1	0,195	11,25	0,250	0,155	0,164
2	0,393	22,50	0,438	0,328	0,322
3	0,589	33,75	0,526	0,416	0,467
4	0,785	45,00	0,682	0,572	0,595
5	0,982	56,25	0,763	0,654	0,700
6	1,178	67,50	0,838	0,729	0,777
7	1,374	78,75	0,901	0,791	0,825
8	1,571	90,00	0,951	0,841	0,841



Gambar 4.3 Perbandingan model prediksi dan data eksperimen.

Berdasarkan eksperimen yang dilakukan, diperoleh model dengan RMSE sebesar 0.033 Nm dan *fitness* sebesar 95.14%. Gambar 4.3 menunjukkan grafik perbandingan antara model dan hasil eksperimen. Persamaan berikut merupakan model yang digunakan sebagai kompensator gravitasi:

$$G(\theta) = 0.841 \cdot \sin(\theta) \tag{4.5}$$

6.1.2. Perancangan Algoritma Impedance Control

Dari hasil eksperimen dan evaluasi diperoleh model beserta parameter fisis yang dibutuhkan dalam perancangan dan implementasi algoritma *impedance control*. Algoritma kontrol dibuat berdasarkan model yang diperoleh yaitu sebagai berikut:

$$\tau_u = K_d(\theta_d - \theta) + D_d \cdot \dot{\theta} + \tau_f(\dot{\theta}) + G(\theta) \tag{4.6}$$

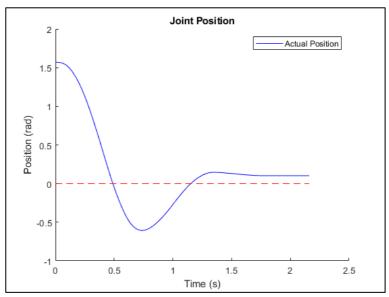
6.1.3. Eksperimen Pengujian Performa Kompensator Friksi dan gravitasi

Pada eksperimen ini dilakukan pengujian komparatif dari respon sistem tanpa *impedance control* ketika tidak diberi kompensator, dengan kompensator friksi saja, dan dengan kompensator gravitasi saja. Pada pengujian respon sistem tanpa kompensator dan kontrol, lengan aktuator dilepas dari posisi $1/2\pi$ rad dan dibiarkan bergerak bebas. Diperoleh data pengujian sebagaimana ditunjukkan oleh gambar 4.4.

Pada kondisi lengan dan aktuator bergerak bebas tanpa adanya sinyal kontrol dan kompensator sebagaimana yang ditunjukkan gambar 4.4, lengan bergerak dari simpangannya menuju ke titik setimbang karena dipengaruhi oleh gravitasi. Namun, gerakan lengan juga diredam oleh efek disipatif dari adanya friksi pada aktuator sehinggga lengan tidak bergerak seperti sebuah pendulum. Pada akhirnya lengan akan diam pada posisi di dekat titik setimbang, tapi tidak tepat pada titik setimbangnya.

Untuk pengujian respon sistem sistem dengan kompensator friksi saja. Aktuator diberikan sinyal kompensator friksi dengan *impedance control* yang dimatikan. Aktuator dilepas dari posisi

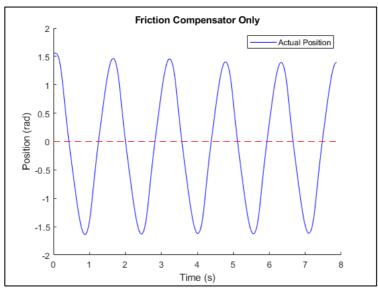
 $1/2\pi$ rad dan dibiarkan bergerak bebas. Diperoleh data eksperimen seperti yang ditunjukkan pada gambar 4.5.



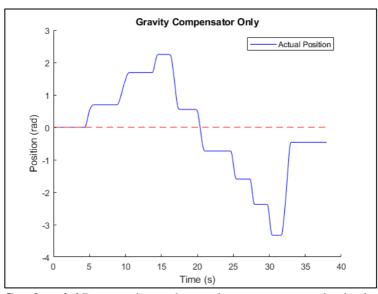
Gambar 4.4 Respon sistem ketika bergerak bebas tanpa kontrol dan kompensator.

Dengan kompensator friksi, efek friksi dari aktuator dapat diminimalisir sehingga lengan dapat bergerak menyerupai gerakan pendulum dengan friksi yang kecil, sebagaimana ditunjukkan gambar 4.5. Lengan bergerak disekitar titik setimbangnya karena pengaruh gravitasi, kompensator friksi menyebabkan efek redaman oleh friksi terhadap gerakan menjadi sangat kecil.

Untuk pengujian respon sistem dengan kompensator gravitasi saja. Aktuator diberikan sinyal kompensator gravitasi dengan *impedance control* yang dimatikan. Lengan aktuator digerakkan secara manual. Diperoleh data eksperimen seperti yang ditunjukkan pada gambar 4.6.



Gambar 4.5 Respon sistem dengan kompensator friksi saja.



Gambar 4.6 Respon sistem dengan kompensator gravitasi saja.

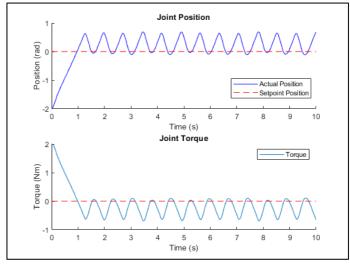
Penambahan kompensator gravitasi pada aktuator membuat aktuator dan lengan memiliki respon sebagaimana berada pada lingkungan dengan gravitasi 0. Gambar 4.6 menunjukkan lengan dan aktuator bergerak sesuai gerakan yang diberikan secara eksternal, dan berhenti ditempatnya ketika gerakan eksternal tersebut dihilangkan.

6.1.4. Eksperimen Pengujian Performa *Joint-Impedance Control* dengan kompensasi friksi dan gravitasi

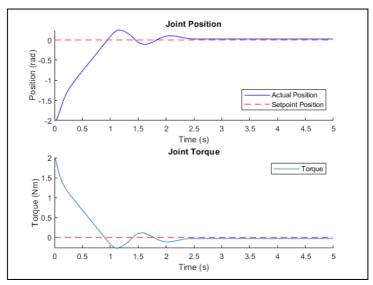
Pada eksperimen ini algoritma *impedance control* diberikan 3 *input* impedansi mekanik yang berbeda, kemudian respon aktuator dicatat. Tabel 4.4 menunjukkan input yang diberikan. Gambar 4.4 – 4.6 menunjukkan respon dari aktuator.

Tabel 4.4 Input impedance control pada eksperimen uji performa

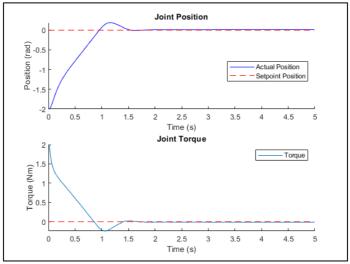
No.	Posisi	Kekakuan	Redaman
1	2 rad	1 Nm/rad	0 Nms/rad
2	2 rad	1 Nm/rad	0.05 Nms/rad
3	2 rad	1 Nm/rad	0.1 Nms/rad



Gambar 4.7 Respon aktuator pada percobaan 1. Kd = 1, Dd = 0.



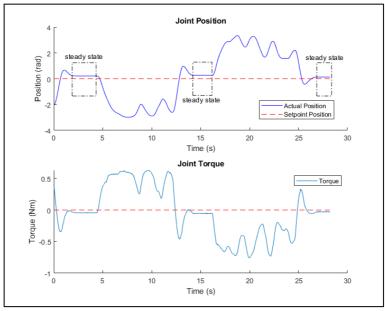
Gambar 4.8 Respon aktuator pada percobaan 2. Kd = 1, Dd = 0.05.



Gambar 4.9 Respon aktuator pada percobaan 3. Kd = 1, Dd = 0.1.

6.1.5. Eksperimen Interaksi Aktuator dengan Manusia

Pada eksperimen ini algoritma diberikan input impedansi mekanik tertentu yaitu Kd=0.2 dan Dd=0.05 dengan target posisi adalah 2 rad. Dilakukan interaksi antara aktuator dengan manusia dan respon dari aktuator dicatat. Respon dari aktuator selama melakukan interaksi dengan manusia ditunjukkan oleh gambar 4.10.

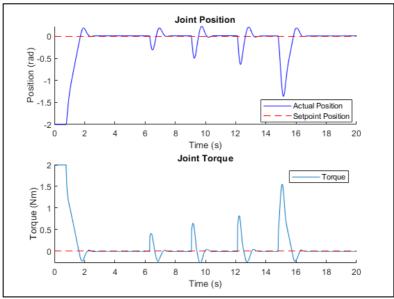


Gambar 4.10 Respon aktuator ketika melakukan interaksi dengan manusia. Bagian pada grafik yang menyimpang dari setpoint menunjukkan ketika manusia melakukan interaksi dengan aktuator.

6.1.6. Eksperimen Interaksi Aktuator dengan Lingkungan yang tidak dikenal.

Pada eksperimen ini algoritma diberikan input impedansi mekanik tertentu yaitu $Kd=1\ Nm/rad\ dan\ Dd=0.1\ Nms/rad\ dengan target posisi adalah 2 rad. Lengan aktuator dibenturkan$

secara tidak terduga dengan objek yang memiliki kekakuan tinggi. Respon dari aktuator dicatat dan ditunjukkan oleh gambar 4.11



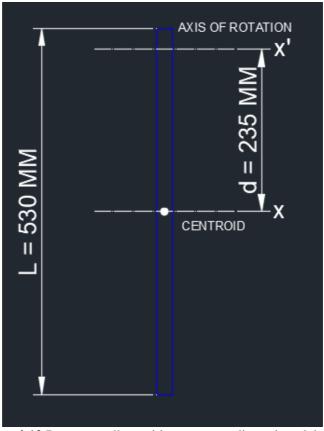
Gambar 4.11 Respon aktuator ketika mengalami benturan yang tidak terduga. Spike pada grafik menunjukkan ketika aktuator mengalami benturan.

6.1.7. Evaluasi Model Matematis dengan Komparasi Simulasi dan Eksperimen

Untuk memperoleh parameter momen inersia dari persamaan 3.1, dilakukan perhitungan matematis langsung. Parameter yang dibutuhkan untuk menghitung momen inersia dan hasil perhitungan momen inersia dengan menggunakan persamaan 3.3 ditunjukkan oleh gambar 4.12 dan tabel 4.5.

Dengan memasukkan hasil perhitungan parameter momen inersia pada persamaan 3.1, diperoleh model benda tegar yang ditunjukkan oleh persamaan berikut

$$0.077\ddot{\theta} + \tau_f(\dot{\theta}) + G(\theta) = \tau(t) \tag{4.7}$$



Gambar 4.12 Parameter dimensi lengan yang digunakan dalam perhitungan momen inersia.

Tabel 4.5 Parameter momen inersia.

Parameter	Simbol	Nilai	Satuan
Massa	m	0.980	Kg
Panjang	L	0.530	m
Centroid – sumbu putar	d	0.235	m
Momen inersia	M	0.077	Kg·m ²

Model pada persamaan 4.7 dikombinasikan dengan model friksi dan gravitasi yang diperoleh pada subbab 4.1.1 dan 4.1.2 yaitu yang dinyatakan oleh persamaan 4.4 untuk model friksi dan persamaan 4.5 untuk model gravitasi. Model *inverse dynamics* sistem menjadi berikut

$$\tau(t) = 0.077\ddot{\theta} + 1,112 \left(\tanh(51,605 \cdot \dot{\theta}) - \tanh(48,053 \cdot \dot{\theta}) \right) + 0,062 \cdot \tanh(221,460 \cdot \dot{\theta}) + 0,138 \cdot \dot{\theta} + 0,841 \cdot \sin(\theta)$$
 (4.8)

Simulasi dilakukan secara numerik dengan terlebih dahulu menetapkan fungsi trayektori sebagai variabel dari posisi sudut. Fungsi trayektori diperoleh melalui regresi polinomial dari data yang diperoleh dari percobaan respons aktuator dengan Kd=1, Dd=0.05, yang ditunjukkan oleh gambar 4.8. Dari regresi polinomial tersebut, diperoleh fungsi trayektori posisi sudut. Fungsi tersebut diturunkan untuk memperoleh fungsi kelajuan sudut, dan diturunkan lagi untuk memperoleh fungsi percepatan sudut. Fungsi trayektori ditunjukkan oleh persamaan 4.9-4.11 dengan koefisien yang ditunjukkan oleh tabel 4.6.

$$\theta(t) = b_0 + b_1 t + b_2 t^2 + b_3 t^3 + \dots + b_{10} t^{10}$$

$$\dot{\theta}(t) = b_0 + b_1 t + b_2 t^2 + b_3 t^3 + \dots + b_9 t^9$$

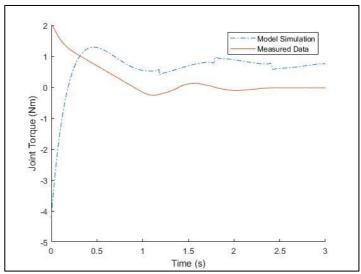
$$\dot{\theta}(t) = b_0 + b_1 t + b_2 t^2 + b_3 t^3 + \dots + b_8 t^8$$

$$(4.10)$$

Dengan menjadikan fungsi trayektori sebagai *input* dari model *inverse dyamics*, diperoleh output torsi $\tau(t)$ melalui simulasi matematis. Hasil simulasi dibandingkan dengan data eksperimen dan diperoleh data yang ditunjukkan oleh gambar 4.13 berikut. Melalui perbandingan antara simulasi model matematis dengan data eksperimen, diketahui bahwa model memiliki RMSE sebesar 0.808 Nm dengan *fitness* sebesar 64,36%.

Tabel 4.6 Koefisien polinomial fungsi trayektori.

Parameter	$\theta(t)$	$\dot{\theta}(t)$	$\ddot{\theta}(t)$
b0	-0.010	-0.0962	-0.8658
b1	0.226	2.035645	16.28516
b2	-2.264	-18.115	-126.805
b3	12.591	88.13376	528.8025
b4	-42.482	-254.893	-1274.47
b5	89.136	445.6784	1782.714
b6	-114.434	-457.734	-1373.2
b7	85.203	255.6098	511.2196
b8	-34.223	-68.4461	-68.4461
b9	8.552	8.552233	-
b10	-0.229	Ī	-



Gambar 4.13 Perbandingan simulasi model matematis dan data eksperimen.

6.2 Pembahasan

Agar robot dapat melakukan interaksi yang aman dan andal dengan manusia dan lingkungannya, dibutuhkan *compliant control*. *Compliant control* bisa diraih dengan menerapkan skema *joint impedance control* pada aktuator robot yang merupakan penggerak utama dari robot dengan melakukan kontrol terhadap gaya atau torsi dari interaksi robot dengan lingkungan eksternalnya.

Kontrol aktuator sangat dipengaruhi oleh efek dari disturbansi linear yang disebabkan oleh friksi pada transmisi atau *gearbox* dari robot dan juga pengaruh dari gravitasi. Untuk memperoleh performa *joint impedance control* yang baik, perlu penerapan kompensator untuk meminimalisir efek non-linear dari friksi dan mengeliminasi pengaruh gravitasi pada sistem.

Rancang bangun algoritma *joint-impedance control* berbasis torsi dilakukan dengan mengasumsikan sistem sebagai benda tegar sehingga model dapat turunkan dari model umum benda tegar. Analisa matematis dalam penurunan model mengacu pada hukum dan asas dari mekanika klasik, dibahas pada subbab 2.2. Model yang digunakan dalam perancangan kompensator friksi mengacu pada fenomena friksi yang dibahas pada subbab 2.2. Model gravitasi yang digunakan pada kompensator gravitasi dibahas pada bab 2.4. Skema kontrol diturunkan berdasarkan model matematis untuk memperoleh suatu sistem massa-pega-*damper* virtual dari sebuah sistem benda tegar, dibahas pada subbab 2.5.

Untuk menerapkan skema kontrol yang dirancang, dibuat sebuah set eksperimen berupa sistem benda tegar dengan dua *link* (termasuk penyangga), dan satu *joint* yang digerakkan oleh aktuator servomotor. Sistem benda tegar ini memiliki 1 DoF. Proses rancang bangun set eksperimen dibahas pada subbab 3.2.

Dalam proses rancang bangun algoritma kontrol, hal pertama yang dilakukan adalah identifikasi model dan parameter fisis dari sistem yang digunakan pada eksperimen. Karena algoritma kontrol yang diajukan membutuhkan kompensasi friksi, dalam penelitian

ini dilakukan identifikasi model melalui eksperimen. Eksperimen dilakukan untuk memperoleh data besarnya torsi yang dibutuhkan agar aktuator yang dipengaruhi oleh friksi dari gearbox dan lainnya dapat bergerak dengan kecepatan sudut tertentu. Data yang diperoleh dari eksperimen ini ditunjukkan oleh gambar 4.1. Data eksperimen yang diperoleh kemudian diolah dengan menggunakan software Matlab. Pengolahan data bertujuan untuk memperoleh model matematis yang dari disturbansi friksi. Tiga model friksi dijabarkan pada subbab 6.1.1 diuji coba yang menggunakan System Identification Toolbox pada Matlab untuk dilakukan curve fitting pada data hasil eksperimen. Dari pengolahan data di Matlab, diperoleh model matematis terbaik adalah Continously Differentiable Friction Model dengan fitness sebesar 72.03%. Perbandingan antar model friksi ditunjukkan oleh gambar 4.2. Model friksi yang diperoleh beserta parameterparameter fisisnya digunakan dalam merancang kompensator friksi pada joint impedance control berbasis torsi.

Disturbansi berikutnya yang diteliti adalah gravitasi. Eksperimen yang dilakukan untuk memodelkan disturbansi gravitasi mengacu pada studi literatur mengenai penelitian yang pernah dilakukan sebelumnya. Eksperimen dilakukan dengan mengukur torsi yang dibutuhkan untuk melakukan kontrol posisi pada beberapa titik posisi pengukuran. Hasil eksperimen ditunjukkan oleh tabel 4.3 dan evaluasi model friksi ditunjukkan oleh gambar 4.3. Model gravitasi yang diperoleh ditunjukkan oleh persamaan 4.5. Setelah dievaluasi, diketahui model friksi memiliki RMSE sebesar 0.033 Nm dengan *fitness* sebesar 95.14%.

Selanjutnya dilakukan perancangan algoritma *impedance control* dengan kompensator friksi dan gravitasi. Algoritma diterapkan pada mikrokontroler yang mengirimkan sinyal *input* kontrol torsi ke *servo amplifier*. Servo dan *servo amplifier* diasumsikan sebagai sumber torsi ideal sehingga *output* torsi dari servo diasumsikan selalu bernilai sama dengan *input* torsi yang dikirimkan oleh mikrokontroler. Perancangan algoritma *joint impedance control* berbasis torsi yang didasarkan pada model

benda tegar dibahas pada subbab 3.3 dan diperoleh algoritma dengan arsitektur yang ditunjukkan oleh gambar 3.22.

Dilakukan untuk eksperimen melakukan penguiian komparatif dari kompensator. Data yang diperoleh ditunjukkan oleh gambar 4.4, gambar 4.5, dan gambar 4.6. Pada percobaan tanpa kompensator dan kontrol, sistem bergerak bebas di bawah pengaruh gravitasi namun tidak bergerak seperti pendulum ideal dan berhenti tidak tepat pada titik setimbang karena efek friksi pada servo dan gearbox. Pada eksperimen dengan kompensator friksi, sistem dapat bergerak bebas seperti sebuah sistem pendulum yang ideal. Namun, terdapat sedikit penyimpangan yaitu peak pada posisi negatif lebih besar daripada *peak* pada posisi positif dengan selisih sebesar 0.08 rad. Hal ini dapat disebabkan oleh error pada model friksi. Pada pengujian dengan kompensator gravitasi saja, diperoleh respons dari sistem yang menyerupai pergerakan sistem pada lingkungan dengan gravitasi nol.

Pengujian algoritma joint-impedance control berbasis torsi dilakukan melalui tiga eksperimen. Eksperimen pertama adalah untuk menguji performa impedance control dengan melakukan pengambilan data atas respons dari aktuator dari 3 input impedansi mekanik yang berbeda. Pada percobaan pertama dengan hasil yang diperoleh ditunjukkan oleh gambar 4.4. Impedansi mekanik yang diinginkan adalah kekakuan 1Nm/rad dan redaman 0. respons yang diharapkan untuk impedansi mekanik tersebut adalah aktuator akan bersifat seperti pegas ideal tanpa adanya redaman. Hasil pengamatan atas respons aktuator telah menunjukkan bahwa servo aktuator telah bersifat pegas ideal, tampak dengan tidak adanya redaman pada *peak* dari osilasi. Namun, titik setimbang dari osilasi tidak jatuh tepat di tengah pada setpoint posisi sudut, melainkan meleset ke arah positif. Hal ini dapat disebabkan karena kurang akuratnya model atau parameter fisis yang digunakan. Pada percobaan kedua dengan algoritma kontrol diberi *input* impedansi mekanik kekakuan bernilai 1 Nm/rad dan redaman 0.05Nms/m. Diperoleh data sebagaimana ditunjukkan pada gambar 4.5. Respons servo telah mengalami redaman ditunjukkan pada responsnya yang bergerak dari transien menuju *steady state* dengan steady state error sebesar 0.024. Pada percobaan ketiga algoritma kontrol diberi *input* impedansi mekanik dengan kekakuan bernilai 1Nm/rad dan redaman 0.05 Nms/rad. Diperoleh respons aktuator sebagaimana ditunjukkan gambar 4.6. Kali ini respons aktuator memiliki redaman yang lebih besar dari percobaan kedua dan memiliki steady state error sebesar 0.011 rad. Melalui ketiga eksperimen ini dapat disimpulkan bahwa respons aktuator telah menunjukkan bahwa algoritma kontrol dapat memberikan respon yang diinginkan dan terdapat trade off antara impedansi mekanik dengan akurasi posisi.

Pada eksperimen interaksi manusia dengan diberikan input impedansi mekanik dengan kekakuan yang kecil vaitu Kd = 0.2 Nm/rad dan Dd = 0.05 Nms/rad. Lengan aktuator kemudian digerakkan oleh manusia dan dari gambar 4.10 terlihat bahwa meskipun lengan aktuator dapat digerakkan secara bebas oleh manusia, ia tetap dapat kembali ke posisi set-point dengan steady state error sebesar 0.218 rad. Hal ini menunjukkan algoritma joint-impedance control berbasis torsi kompensasi friksi dan gravitasi. Pada eksperimen interaksi manusia dengan lingkungan, aktuator diberikan *input* impedansi mekanik dengan nilai kekakuan Kd = 1 Nm/rad dan redaman Dd = 0.1 Nms/rad. Lengan aktuator dibiarkan bergerak dari titik setimbang menuju set-point hingga berada pada kondisi steady state lalu dibenturkan dengan objek kaku sebanyak 4 kali dengan kekuatan yang berbeda. Dari respons yang dicatat, aktuator dapat meredam benturan tersebut dan kembali menuju set-point-nya.

Terakhir dilakukan perbandingan antara simulasi model matematis dengan data eksperimen. Fungsi trayektori yang diperoleh dari regresi polinomial terhadap trayektori dari salah satu hasil percobaan performa *impedance control*. Fungsi trayektori tersebut kemudian dijadikan *input* dari model *invers dynamics* dari sistem. Hasil perbandingan simulasi model matematis dengan data eksperimen ditunjukkan oleh gambar 4.13. Dari evaluasi diketahui bahwa model matematis memiliki RMSE sebesar 0.808 Nm

dengan *fitness* sebesar 64,36%. Error antara model matematis dan data eksperimen disebabkan oleh error gabungan dari identifikasi parameter fisis momen inersia, friksi, dan gravitasi, dan juga ketidaktelitian model.

BAB V PENUTUP

7.1 Kesimpulan

Berdasarkan penelitian yang telah dilakukan, maka dapat disimpulkan bahwa:

- a. Rancang bangun atas algoritma *impedance control* menunjukkan performa yang diinginkan dengan sifat *compliant* yang dapat melakukan interaksi yang aman antar aktuator dengan manusia. Skema j*oint impedance control* dapat menghasilkan kontrol hubungan torsi dan pergerakan yang sesuai dengan karakteristik sistem massa-pegas-*damper* virtual yang diinginkan. Dari perbandingan simulasi model matematis dengan data eksperimen, ditemukan RMSE sebesar 0,808 Nm dan *fitness* sebesar 64,36%.
- b. Berdasarkan eksperimen dan pemodelan, diperoleh model friksi terbaik yaitu *Continously Differentiable Friction Model* dengan *fitness* sebesar 72.03%. Penerapan kompensator friksi pada sistem berhasil meminimalisir efek non-linear dari friksi.
- c. Berdasarkan eksperimen dan pemodelan, kompensator gravitasi dapat diterapkan dengan menggunakan model fungsi trigonometri dari potensial gravitasi tertinggi. Diperoleh model gravitasi dengan *fitness* sebesar 95.14%. Penerapan kompensator gravitasi pada sistem berhasil mengeliminasi efek dari gravitasi.

7.2 Saran

Adapun saran untuk penelitian selanjutnya adalah:

- a. Melakukan eksperimen dengan pengukuran yang lebih presisi dan lingkungan yang lebih terkontrol agar dapat memperoleh model dengan *fitness* yang lebih baik.
- b. Menggabungkan skema *impedance control* dengan skema kontrol modern lainnya seperti *adaptive control*, dll.



DAFTAR PUSTAKA

- [1] H. F. N. Al-Shuka, S. Leonhardt, W.-H. Zhu, R. Song, C. Ding, and Y. Li, "Active Impedance Control of Bioinspired Motion Robotic Manipulators: An Overview," *Appl. Bionics Biomech.*, vol. 2018, no. iii, pp. 1–19, 2018.
- [2] N. Hogan, "Impedance Control: An Approach to Manipulation: Part I—Theory," J. Dyn. Syst. Meas. Control, vol. 107, no. 1, p. 1, 1985.
- [3] N. Hogan, "Impedance Control: An Approach to Manipulation: Part II—Implementation," 1984 Am. Control Conf., no. June 1983, pp. 304–313, 1984.
- [4] R. G. Bonitz and T. C. Hsia, "Internal Force-Based Impedance Control for Cooperating Manipulators 1 1 Introduction," no. February, 1996.
- [5] R. J. Anderson and M. W. Spong, "Hybrid Impedance Control of Robotic Manipulators," *IEEE J. Robot. Autom.*, vol. 4, no. 5, pp. 549–556, 1988.
- [6] J. J. Gonzalez and G. R. Widmann, "A Force Commanded Impedance Control Scheme for Robot with Hard Nonlinearities," vol. 3, no. 4, pp. 398–408, 1995.
- [7] G. Liu and A. A. Goldenberg, "Robust hybrid impedance control of robot manipulators via a tracking control method," *IEEE/RSJ/GI Int. Conf. Intell. Robot. Syst.*, vol. 3, pp. 1594–1601, 1994.
- [8] W. H. Zhu and J. De Schutter, "Experimental verifications of virtual-decomposition-based motion/force control," *IEEE Trans. Robot. Autom.*, vol. 18, no. 3, pp. 379–386, 2002.
- [9] A. Albu-Schäffer, C. Ott, U. Frese, and G. Hirzinger, "Cartesian impedance control of redundant robots: Recent results with the DLR-Light-Weight-Arms," *Proc. IEEE Int. Conf. Robot. Autom.*, vol. 3, pp. 3704–3709, 2003.
- [10] B. Heinrichs, N. Sepehri, and A. B. Thornton-Trump, "Position-Based Impedance Control of an Industrial Hydraulic Manipulator," *IEEE Control Syst.*, vol. 17, no. 1,

- pp. 46–52, 1997.
- [11] M. Schappler, J. Vorndamme, A. Tödtheide, D. C. Conner, O. Von Stryk, and S. Haddadin, "Modeling, identification and joint impedance control of the atlas arms," in *IEEE-RAS International Conference on Humanoid Robots*, 2015, vol. 2015-Decem, pp. 1052–1059.
- [12] M. Prats, S. Wieland, T. Asfour, A. P. Del Pobil, and R. Dillmann, "Compliant interaction in household environments by the armar-iii humanoid robot," 2008 8th IEEE-RAS Int. Conf. Humanoid Robot. Humanoids 2008, pp. 475–480, 2008.
- [13] A. Bicchi *et al.*, "Physical human-robot interaction: Dependability, safety, and performance," *Int. Work. Adv. Motion Control. AMC*, vol. 1, pp. 9–14, 2008.
- [14] J. Heinzmann and A. Zelinsky, "Safe control of human-friendly robots," *IEEE Int. Conf. Intell. Robot. Syst.*, vol. 2, pp. 1020–1025, 1999.
- Y. Hirata, A. Hara, and K. Kosuge, "Motion control of passive intelligent walker using servo brakes," *IEEE Trans. Robot.*, vol. 23, no. 5, pp. 981–990, 2007.
- [16] R. Gassert and V. Dietz, "Rehabilitation robots for the treatment of sensorimotor deficits: A neurophysiological perspective," *J. Neuroeng. Rehabil.*, vol. 15, no. 1, pp. 1–15, 2018.
- [17] R. Meziane, M. J. D. Otis, and H. Ezzaidi, "Human-robot collaboration while sharing production activities in dynamic environment: SPADER system," *Robot. Comput. Integr. Manuf.*, vol. 48, no. December 2015, pp. 243–253, 2017.
- [18] M. H. Raibert and J. J. Craig, "Hybrid Position/Force Control of Manipulators," *J. Dyn. Syst. Meas. Control*, vol. 103, no. 2, p. 126, 2009.
- [19] H. Liu, Y. C. Liu, M. Jin, K. Sun, and J. B. Huang, "An experimental study on Cartesian impedance control for a joint torque-based manipulator," *Adv. Robot.*, vol. 22, no. 11, pp. 1155–1180, 2008.

- [20] F. Almeida, A. Lopes, and P. Abreu, "Force-Impedance Control: a new control strategy of robotic manipulators," *Control*, 1999.
- [21] R. C. Luo, C. Y. Yi, and Y. W. Perng, "Gravity compensation and compliance based force control for auxiliarily easiness in manipulating robot arm," in 8th Asian Control Conference (ASCC), 2011, pp. 1193–1198.
- [22] Z. CHEN, N. Y. LII, T. WIMBÖCK, S. FAN, and H. LIU, "EXPERIMENTAL EVALUATION OF CARTESIAN AND JOINT IMPEDANCE CONTROL WITH ADAPTIVE FRICTION COMPENSATION FOR THE DEXTEROUS ROBOT HAND DLR-HIT II," *Int. J. Humanoid Robot.*, vol. 08, no. 04, pp. 649–671, 2012.
- [23] C. W. Kennedy and J. P. Desai, "Modeling and control of the Mitsubishi PA-10 robot arm harmonic drive system," *IEEE/ASME Trans. Mechatronics*, vol. 10, no. 3, pp. 263–274, 2005.
- [24] S.-H. Suh, Theory and design of CNC systems. 2008.
- [25] J. F. Gieras, "Permanent Magnet MOtor Technology," J. Chem. Inf. Model., 2013.
 [26] L. S. and B. Siciliano, "Modelling and Control of Robot
- Manipulators," *Meas. Sci. Technol.*, 2000.

 [27] J. J. E. Slotine and W. Li, "ON THE ADAPTIVE
- CONTROL OF ROBOT MANIPULATORS.," Int. J. Rob. Res., 1987.
- Res., 1987.
 [28] H. K. Khalil, Nonlinear Systems, Third Edition. 2002.
- [29] M. W. Spong, S. Hutchinson, and M. Vidyasagar, *Robot Dynamics and Control*, 2nd Edition. CRC Press, 2004.
- [30] M. W. Walker and D. E. Orin, "Efficient Dynamic Computer Simulation of Robotic Manipulators," *ASME J. Dyn. Syst. Meas. Control*, vol. 104, no. September 1982, pp. 205–211, 1982.
- [31] C. H. An, C. G. Atkeson, and J. M. Hollerbach, "Estimation of Inertial Parameters of Rigid Body Links of Manipulators," 1986.
- [32] B. Armstrong, O. Khatib, and J. Burdick, "The explicit

- dynamic model and inertial parameters of the PUMA 560 arm," in *Proceedings. 1986 IEEE International Conference on Robotics and Automation*, 1986, vol. 3, pp. 510–518.
- [33] L. Ljung, "From data to model: a guided tour," in *International Conference on Control '94*, 1994, vol. 1994, no. 389, pp. 422–430.
- [34] S. X. Tian and S. Z. Wang, "Dynamic modeling and simulation of a manipulator with joint inertia," *Commun. Comput. Inf. Sci.*, vol. 86 CCIS, pp. 10–16, 2011.
- [35] Y. Zhang, S. Finger, and B. Stephannie, "Introduction to Mechanisms," *Carnegie Mellon University*, 2010. [Online]. Available: https://www.cs.cmu.edu/~rapidproto/mechanisms/chpt4.ht ml. [Accessed: 17-Jan-2020].
- [36] M. Arora and T. Kaur, "Modeling of One Link Robot using Friction Compensator," vol. 4333, pp. 216–219, 2011.
- [37] J. T. Gravdahl, "Friction Problems in Servomechanisms: Modeling and Compensation Techniques," *Dep. Eng. Cybern. Nor. Univ. Sci. Technol. Trondheim*, pp. 1–38, 1998.
- [38] C. Makkar, W. E. Dixon, W. G. Sawyer, and G. Hu, "A new continuously differentiable friction model for control systems design," *IEEE/ASME Int. Conf. Adv. Intell. Mechatronics, AIM*, vol. 1, pp. 600–605, 2005.
- [39] P. Tomei, "Adaptive PD Controller for Robot Manipulators," *IEEE Trans. Robot. Autom.*, vol. 7, no. 4, pp. 565–570, 1991.
- [40] A. De Luca and S. Panzieri, "A simple iterative scheme for learning gravity compensation in robot arms," *Proc. Ann. Conf. ANIPLA*, 1992.
- [41] A. De Luca, "3-Dynamic model of robots: Lagrangian approach," 2016.
- [42] STMIcroelectronics, "Discovery kit with STM32F407VG MCU Introduction," no. May. 2013.
- [43] Mitsubishi, "J2-Super Series MR-J2S- A SERVO AMPLIFIER."

LAMPIRAN PROGRAM MATLAB IDENTIFIKASI FRIKSI

```
u = load('u.txt');
Y = load('Y.txt');
data = iddata(Y, u, 1);
§----
FileName = 'viscous coulumb m'; % File describing the
model structure.
Order = [1\ 1\ 0]; % Model orders [ny\ nu\ nx].
Parameters = \{[0.1;\ 0.015]\}; % Initial parameters.
InitialStates = []; % Initial initial states.
    = 0; % Time-continuous system.
fm1 = idnlgrey(FileName, Order, Parameters, InitialStates,
Ts, ... 'Name', 'Viscous plus Coulumb friction model',
... 'InputName', 'Slip speed', 'InputUnit', 'rad/s', ...
'OutputName', 'Friction torque', 'OutputUnit', 'Nm', ...
'TimeUnit', 's');
parameters must be >= 0.
8-----
FileName = 'stribeck_m'; % File describing the
model structure.
Order = [1 1 0]; % Model orders [ny nu
nx].
%Parameters = {[0.20; 90; 11; 0.12; 110; 0.015]}; %
Initial parameters.
Parameters = \{[0.20; 90; 11; 0.12]\}; % Initial
parameters.
InitialStates = [];
                                   % Initial initial
states.
Ts
            = 0;
                                   % Time-continuous
system.
fm2 = idnlgrey(FileName, Order, Parameters, InitialStates,
    ... 'Name', 'Stribeck friction model',
... 'InputName', 'Slip speed', 'InputUnit', 'rad/s',...
'OutputName', 'Friction torque', 'OutputUnit', 'Nm', ...
              'TimeUnit', 's');
fm2 = setpar(fm2, 'Minimum', {zeros(5, 1)}); % All
parameters must be >= 0.
8-----
```

```
FileName = 'friction m';
                                     % File describing the
model structure.
Order = [1 \ 1 \ 0];
                                     % Model orders [ny nu
nxl.
Parameters = \{[0.20; 90; 11; ...
                 0.12; 110; 0.015]}; % Initial parameters.
InitialStates = [];
                                      % Initial initial
states.
                                      % Time-continuous
Ts
             = 0:
system.
fm3 = idnlgrey(FileName, Order, Parameters, InitialStates,
Ts, ... 'Name', 'Continously Differentiable Friction model',... 'InputName', 'Slip speed', 'InputUnit', 'm/s',
... 'OutputName', 'Friction force', 'OutputUnit', 'N', ...
'TimeUnit', 's');
parameters must be >= 0.
%----
set(gcf,'DefaultLegendLocation','southeast');
opt = nlgreyestOptions('Display', 'on');
opt.SearchOptions.MaxIterations = 50;
opt.SearchOptions.FunctionTolerance = eps;
opt.EstimateCovariance = false;
fm1 = nlgreyest(fm1, data, opt);
fm2 = nlgreyest(fm2, data, opt);
fm3 = nlgreyest(fm3, data, opt);
%compare(data, fm1, fm2, fm3);
v = [0:0.005:0.7];
g1 = fm1.Parameters.Value;
g2 = fm2.Parameters.Value;
q3 = fm3.Parameters.Value;
f1 = q1(1) *v+q1(2);
f2 = g2(1) * exp(-g2(2)*v) + g2(3)*v + g2(4);
f3 = g3(1)*(tanh(g3(2)*v)-tanh(g3(3)*v)) +
q3(4) *tanh(q3(5) *v) + q3(6) *v;
figure ('Name', 'Comparison for Different Models');
plot(u, Y, 'or');
hold on
plot(v, f1, '--g');
plot(v, f2, '-b');
plot(v, f3, '-.m');
```

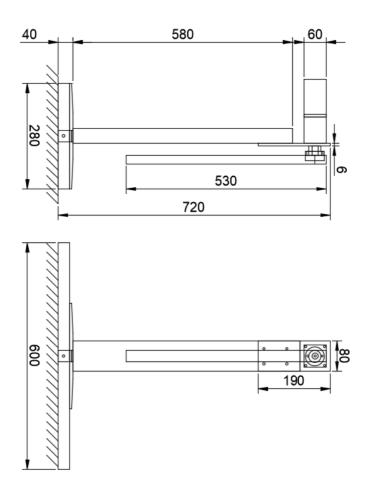
```
title('Comparison for Different Models');
xlabel('Slip Speed (rad/s)');
ylabel('Friction Torque (Nm)');
legend('experimental data','Viscous + Coulumb friction
Model', 'Stribeck friction model', 'Continously
differentiable friction model');
function [dx, f] = viscous coulumb m(t, x, v, q, vararqin)
%Nonlinear friction model with Coulomb and viscous
f = g(1) *v + g(2);
% Static system; no states.
dx = [];
function [dx, f] = stribeck m(t, x, v, g, varargin)
%FRICTION M Nonlinear friction model with Stribeck, Coulomb
and viscous
% dissipation effects.
% Output equation.
f = g(1) * exp(-g(2)*v) + g(3)*v + g(4);
% Static system; no states.
dx = [];
function [dx, f] = friction m(t, x, v, g, varargin)
%FRICTION M Nonlinear friction model with Stribeck, Coulomb
and viscous
% dissipation effects.
% Output equation.
f = g(1) * (tanh(g(2) *v(1)) - tanh(g(3) *v(1))) +
g(4) * tanh(g(5) * v(1)) + g(6) * v(1);
% Static system; no states.
dx = [];
```

LAMPIRAN 2 SPESIFIKASI SERVO AMPLIFIER

Pos	sition	cont	rol m	ode			ď		$\mathbf{D}_{\mathbf{y}_{1}}$	င္ပ	Power supply						Item					
Torque limit	Error excessive	In-position range setting	Command pulse multiplying factor	Max. input pulse frequency			Protective functions		Dynamic brake	Control system	Inrush current	Power supply capacity	Permissible frequency fluctuation		rermissible voltage iluctuation	P			Voltage/frequency		/	Servo Amplifier MR-J2S-□ 10A 20A 40A 60A 70A 100A 200A 350A 500A 700A 11KA 15KA 22KA 10A1 20A1 40A1
Set					protection, excessive error protection	error protection, undervoltage, instantaneous power failure protection, overspeed	thermal relay), servo motor overheat protection, encoder error protection, regenerative	Overcurrent shut-off, regenerative overvoltage shut-off, overload shut-off (electronic						253VAC	1-phase 230VAC: 207 to	170 to 253VAC	3-phase 200 to 230VAC:	230VAC, 50/60Hz	50/60Hz or 1-phase	3-phase 200 to 230VAC,		<u> </u>
by pa			H		tion, e	protect	al rela	urrent						C	e 230	253V	е 200	C, 50	zor	e 200		20A
rame			lectro	500]	xcess	tion, u	(y), se	shut							VAC:	AC	to 23	60Hz	l-phas	to 23		<u> </u>
ter se			nic ge	kpps (ive en	under	rvo m	off, re		Si					207 to		OVAC		ñ	OVAC		ÕÄ.
tting		0 to	ar A:	for di	ror pr	voltag	otor o	gene	Built-in	Sine-wave PWM control, current control system							"					7 A
or ex	(1)	$0 ext{ to} \pm 10000 ext{ pulse (command pulse unit)}$	1 to 6	fferer	otecti	e, ins	verhe	rative	in	ve PV					OWAGE OF OUT ASSUED.	ř			3-phase 200 to 230VAC, 50/60Hz			<u> </u>
terna	Vote)	00 pu	5535	ıtial r	non	tanta	at pr	over		VM co	Refe	Refe			VT 38	10			se 200			200A
anal	(Note) ± 2.5 revolutions	lse (c	1310	eceive		neous	otecti	voltag		ntrol	Refer to section 12.5	Refer to section 12.2	Within ±5%		2 w 2	0) to 23			350A
og inj	revol	omma	072 B	er), 20		powe	on, en	e shu		, curr	ction	ction	n±5%		DV VA	7176			30VA			500A
out (0	ution	nd pu	:1 to 6	0kpp		er fail	coder	t-off,		ent co	12.5	12.2			C	2			C, 50/			700A
to ±1		ılse u	5535	s (for		ure pi	error	overlo	Exte	ntrol									$_{ m zH06}$			1 2 2
OVD		nit)	, 1/50	open		otect	prote	ad sh	rnal o	syste												1556
C/max			< A/B	500kpps (for differential receiver), 200kpps (for open collector)		ion, o	ction	ut-off	External option	В												22KA
Set by parameter setting or external analog input (0 to +10VDC/maximum torque)			Electronic gear A:1 to 65535 • 131072 B:1 to 65535, 1/50 < A/B < 500	or)		verspe	, rege	(elect							85 to	1-phase		50/60Hz	120VAC	1-ph		10 A1
1 torq						ed	nerati	ronic	Built-in						85 to 127VAC	ase		2HC	AC	1-phase 100 to		20A1
(ue)							Ive		B.						/AC					00 to		40A1

tuation ratio nit nit g torque command in l limit In operation In storage In storage In storage In storage	0 to ± 10 VDC / Rated speed $\pm 0.01\%$ or less (load fluctuation 0 to 100%) 0% (power fluctuation $\pm 10\%$ 0 $\pm 0.2\%$ or less (ambient temperature 25% $\pm 10\%$ (59% F to 95% F)), when using analog speed command
e limit nalog torque command in peed limit in operation ent In storage	$\pm 0.01\%$ or less (load fluctuation 0 to 100%) 0% (power fluctuation $\pm 10\%$) $\pm 0.2\%$ or less (ambient temperature $25\% \pm 10\%$ (59°F to 95°F)), when using analog speed command
peed limit peed limit In operation rature In storage ent In operation inty In storage de ent	
peed limit In operation rature In storage ent In storage ent In storage ent dity In storage ent dee	Set by parameter setting or external analog input (0 to +10VDC/maximum torque)
nnt In operation rature In storage In storage iity In storage ent and ade	put 0 to±8VDC / Maximum torque (input impedance 10 to 12kΩ)
ent In operation reture In storage ent In storage ent ent de	Set by parameter setting or external analog input (0 to±10VDC/Rated speed)
Ambient In operation temperature In storage Ambient In operation humidity In storage Ambient Altitude	Self-cooled, open (IP00) Force-cooling, open (IP00) open(IP00)
Ambient In operation temperature In storage Ambient In operation humidity In storage Ambient Altitude	[°C] 0 to +55 (non-freezing)
temperature In storage Ambient In operation humidity In storage Ambient Altitude	[°F] 32 to +131 (non-freezing)
Ambient In operation humidity In storage Ambient Altitude	[°C] —20 to +65 (non-freezing)
Ambient humidity Ambient Altitude	[°F] —4 to +149 (non-freezing)
humidity Ambient Altitude	(
	SOWN OF LESS (non-congensing)
Altitude	Indoors (no direct sunlight) Free from corrosive gas, flammable gas, oil mist, dust and dirt
	Max. 1000m (3280ft) above sea level
	5.9 [m/s²] or less
Vibration	19.4 [ft/s²] or less
	[kg] 0.7 0.7 1.1 1.1 1.7 1.7 2.0 2.0 4.9 15 16 16 20 0.7 0.7
Mass	[bb] 1.5 1.5 2.4 2.4 3.75 3.75 4.4 4.4 10.8 33.1 35.3 35.3 44.1 1.5 1.5

LAMPIRAN 3 DESAIN MEKANIK SET EKSPERIMEN



^{*}Ukuran dalam mm

LAMPIRAN 4 PROGRAM KONTROL PADA MIKROKONTROLER

```
#define mcp4725addr 0xC0 //define MCP4725 I2C Address
#define M PI 3.14159265358979323846
uint16 t adcout;
uint8 \overline{t} i2cbuff[31;
uint16 t vOut = 0;
int32 t enc count = 0;
uint16 t pid err;
uint16 t position setpoint;
int position reached = 0;
char toprint[9];
char pAng[12];
char pTick[8];
char pForce[12];
double lAng =0; //previous angular position
double ang =0; //current angular position
double vAng = 0; //angular velocity
int lEnc = 0; //previous enc
double Tf;
double Ta;
int tick;
int tick10;
int ticksw = 0;
double set point = 2;
double desired stiffness = 1;
double desired damping = 0.1;
double gcomv;
double fcomv;
double iconv;
  while (1)
         double compensator = 0;
         gcomv = gravity compensator(ang, vAng);
         fcomv = friction compensator(vAng);
          compensator = gcomv + fcomv;
```

```
iconv = impedance control(set point,
    desired stiffness, desired damping);
         drive torque (compensator);
         drive torque(compensator + iconv);
  }
#define r1 1.1123
#define r2 51.6048
#define r3 48.0532
#define r4 0.0620
#define r5 221.4598
#define r6 0.1382
#define tf factor 0.7
#define tf offset 0
double friction compensator(double angular velocity)
     {
              double v = angular velocity;
                   double vr2 = r2 * v;
                   double vr3 = r3 * v;
                   double vr5 = r5 * v;
                   double vr6 = r6 * v;
                   Tf = (r1 * (tanh(vr2) - tanh(vr3))) + (r4)
* tanh(vr5)) + vr6;
         Tf = (Tf + tf offset) * tf factor;
         return Tf;
     }
#define gcons 0.8413
#define stiction 0.101
#define tg factor 0.7
double gravity compensator (double angular position, double
angular velocity)
         double sin ang = sin(angular position);
         Tg = gcons * sin ang;
         if (\sin ang >= -0.04 && \sin ang <= 0.04)
                   if(angular velocity >= -0.04 &&
angular velocity <= 0.04)
                   {Tg = Tg + copysign(stiction, sin ang);}
         Tq = Tq * tq factor;
         return Tq;
     }
```

```
double impedance_control(double Ad, double Kd, double Dd)
{
          double error = Ad - ang;
          double Td = Kd*error - Dd*vAng;
          return Td;
}
```



BIODATA PENULIS

Penulis bernama lengkap Edo Kesuma Putra, dilahirkan di Batam pada tanggal 31 Maret 1997, merupakan anak pertama dari dua bersaudara dari pasangan Bapak Supriono dan Ibu Yunahara. Penulis menyelesaikan pendidikan formalnya di SD Negeri 11 Sagulung – Batam pada tahun 2009, SMP Negeri 3 Batam pada tahun 2012, dan SMA Negeri 1

Batam pada tahun 2015. Setelah lulus dari Sekolah Menengah Atas, penulis melanjutkan pendidikan di Institut Teknologi Sepuluh Nopember, pada Departemen Teknik Fisika – Fakultas Teknologi Industri dan Rekayasa Sistem di tahun 2015, dan memperoleh gelar Sarjana Teknik pada tahun 2020. Selama menjalankan pendidikan di ITS, selain aktif pada kegiatan akademik, penulis juga aktif di Tim Robot ITS khususnya pada Tim ABU ROBOCON ITS (2015-2019), dengan total partisipasi pada 9 kontes robot tingkat regional, nasional, dan internasional yang diantaranya adalah Kontes Robot Indonesia dan ABU Asia-Pacific Robot Contest. Untuk kritik, saran atau diskusi mengenai penelitian tugas akhir ini, penulis dapat dihubungi melalui emai: edo.kesuma@outlook.co.id.