

بِسْمِ اللَّهِ الرَّحْمَنِ الرَّحِيمِ



دانشگاه شاهد

دانشکده فنی و مهندسی

پایان نامه دوره کارشناسی ارشد مهندسی برق - کنترل

بهبهینه سازی چند هدفه در کنترل مد لغزشی

استاد راهنما:

دکتر محمد حسین کاظمی

نام دانشجو

رضا بازگیر

آذر 92

صفحه صور تجاسه



اظهار نامه دانشجو

شماره:

تاریخ:

اینجانب رضا بازگیر دانشجوی کارشناسی ارشد رشته برق گرایش کنترل دانشکده فنی و مهندسی دانشگاه شاهد، گواهی می‌دهم که پایان نامه تدوین شده حاضر با عنوان؛ " بهینه سازی چند هدفه در کنترل مد لغزشی " به راهنمایی استاد محترم جناب آقای دکتر محمد حسین کاظمی، توسط شخص اینجانب انجام و صحت و اصالت مطالب تدوین شده در آن، مورد تأیید است و چنان چه هر زمان، دانشگاه کسب اطلاع کند که گزارش پایان نامه حاضر صحت و اصالت لازم را نداشته، دانشگاه حق دارد، مدرک تحصیلی اینجانب را مسترد و ابطال نماید هم چنین اعلام می‌دارد در صورت بهره‌گیری از منابع مختلف شامل؛ گزارش‌های تحقیقاتی، رساله، پایان‌نامه، کتاب، مقالات تخصصی و غیره، به منبع مورد استفاده و پدید آورنده آن به طور دقیق ارجاع داده شده و نیز مطالب مندرج در پایان نامه حاضر تاکنون برای دریافت هیچ نوع مدرک یا امتیازی توسط اینجانب و یا سایر افراد به هیچ‌کجا ارایه نشده است. در تدوین متن پایان نامه حاضر، چارچوب (فرمت) مصوب تدوین گزارش‌های پژوهشی تحصیلات تکمیلی دانشگاه شاهد به طور کامل مراعات شده و نهایتاً این که، کلیه حقوق مادی ناشی از گزارش پایان نامه حاضر، متعلق به دانشگاه شاهد می‌باشد.

نام و نام خانوادگی دانشجو:

امضاء دانشجو:

تاریخ:

تقدیم

خالقم ، او که آرزویم بندگی اوست.

پیوند دهنده فرشیان خاک و عرشیان افلاک برافرازنده پرچم پیروزی و رستگاری و سربلندی، معنا کننده عدالت و صلابت و فروزنده مشعل هدایت حضرت مهدی (عج).

هشتمین چراغ هدایت ، امام رضا (ع) ، او که توسل به او همواره مایه آرامش خاطر در انجام این پروژه بوده.

به دستهای صمیمی و قلب مهربان و فداکار پدر و مادر بزرگوام که همواره در زندگی سرچشمه جوشش الطاف و مواهب الهی هستند.

و تقدیم به هدیه بزرگ الهی ، شریک و همسفرم ، مهربانی که در انجام پروژه زندگی همراهم شده.

تشکر و قدردانی

با تشکر از جناب آقای دکتر محمد حسین کاظمی که از راهنمایی‌های ایشان در انجام این پروژه بسیار استفاده نمودم و در طی انجام مراحل این پروژه از ایشان درس اخلاق آموختم.

همچنین تشکر فراوان از جناب آقای دکتر سعید سید طبایی و جناب آقای دکتر جلال نظرزاده که راهنمایی‌های ایشان کمک بی‌شماری به انجام این پروژه بود.

چکیده

در تئوری های کنترل چند سال اخیر در نظر گرفتن مقاومت برای کنترلر یکی از اصلی ترین موضوعات بوده است در این راستا کنترل مد لغزشی یکی از شناخته شده ترین روش ها برای این منظور می باشد. استفاده از معیار H_2/H_∞ در طراحی سطح لغزشی علاوه بر بهبود عملکرد سیستم در حالت لغزش موجب افزایش مقاومت آن نسبت به نامعینی های سازگار و ناسازگار نیز می شود. همچنین باید روشی بنام آنالیز میو برای طراحی کنترلر مقاوم در یک مثال کاربردی استفاده شده. علاوه بر آن در این پایان نامه از روش بهینه سازی H_2/H_∞ مبتنی بر نامساوی های ماتریسی خطی (LMIs) برای طراحی سطح لغزشی استفاده می شود که طراحی مبتنی بر فیدبک حالت است و با در نظر گرفتن نامعینی ها و اغتشاش های سازگار و ناسازگار در مدل سیستم نتایج مطلوبی حاصل شده است. راه حل ها برای طراحی بهینه سطح و نیز طراحی قانون کنترل ناپیوسته در قالب قضیه هایی ارائه شده است که از نتایج اصلی این پایان نامه است. روش طراحی به صورت الگوریتم بیان شده و در نهایت با استفاده از یک مثال عددی، در شرایط مختلف از جمله تغییر شرایط اولیه و اغتشاش و سپس افزایش تعداد درایه های غیر صفر ΔA (نامعینی ناسازگار) و عدم تغییر نتایج، کارایی آن نشان داده می شود.

کلید واژه: کنترل مد لغزشی، طراحی سطح لغزشی، کنترل چندمنظوره H_2/H_∞ ، نامساوی های ماتریسی خطی (LMIs)، سیستم های نامعین.

فهرست مطالب

فهرست جدول ها.....ل

فصل 1- مقدمه 1

پیشگفتار 1

فصل 2- مفاهیم و کنترل چند منظوره H_2/H_∞4

1-2- مقدمه 4

2-2- نامساوی های ماتریسی خطی (LMI).....4

1-2-2- پایداری لیاپانوف.....5

2-2-2- جایابی قطب جهت پایداری.....5

3-2-2- لم schur (مکمل schur).....6

4-2-2- تعریف LMI.....8

3-2- کنترل چند منظوره H_2/H_∞ مبتنی بر LMI.....8

1-3-2- مسأله کنترل چند منظوره H_2/H_∞ و راه حل مبتنی بر LMI.....8

گزاره 1-2 9

فصل 3- طراحی کنترل مقاوم برای سیستم DIPC.....11

1-3- مقدمه 11

2-3- مسئله طراحی کنترلر مقاوم با روش سنتز مو.....12

3-3- مدل ریاضی DIPC.....13

4-3- خطی سازی DIPC.....15

5-3- مدل سازی عدم قطعیت.....16

6-3- طراحی کنترلر.....18

7-3- تحلیل کنترلر.....21

8-3- کنترل کاهش مرتبه یافته و سیستم غیر خطی.....23

9-3- نتیجه گیری.....24

فصل 4- مفاهیم و طراحی کنترل مد لغزشی.....25

1-4- مقدمه 25

2-4- مسأله کنترل مد لغزشی.....25

3-4- وجود پاسخ و کنترل معادل در مسئله سطح لغزش.....26

4-4- مشخصات حرکت لغزشی.....27

5-4- شرط رسیدن به سطح و پدیده لرزش.....30

فصل 5- طراحی کنترل کننده مد لغزشی مبتنی بر LMI با بهینه سازی چند منظوره

..... H_2/H_∞ 35

35	مقدمه	35	1-5
35	بیان مسأله	35	2-5
38	نتایج اصلی	38	3-5
43	مثال عددی:	43	4-5
60	نتیجه‌گیری و پیشنهادات	60	6- فصل
60	نتیجه‌گیری	60	1-6
61	پیشنهادات	61	2-6

فهرست شکل ها

- شکل 2-1 فرایند حلقه بسته..... 8
- شکل 3-1 پاندول معکوس دوتایی روی گاری..... 11
- شکل 3-2 بلوک دیاگرام سیستم DIPC..... 15
- شکل 3-3 بلوک دیاگرام سیستم با پارامترهای عدم قطعیت..... 18
- شکل 3-4 نمایش بلوک دیاگرامی برای حل مسئله حساسیت- مخلوط DIPC..... 19
- شکل 3-5 معکوس توابع وزنی عملکرد برای سیستم DIPC..... 20
- شکل 3-6 نمایش نهایی سیستم برای طراحی کنترلر فیدبکی مقاوم..... 20
- شکل 3-7 پاسخ زمانی حلقه بسته کنترلر..... 22
- شکل 3-8 تضعیف اغتشاش..... 22
- شکل 3-9 مقایسه پاسخ فرکانسی کنترل معمولی و کاهش مرتبه یافته..... 23
- شکل 3-10 شبیه سازی سیستم غیرخطی DIPC..... 24
- شکل 3-11 پاسخ برای سیستم غیرخطی و کنترلر کاهش مرتبه یافته تحت شرایط اولیه غیر صفر..... 24
- شکل 4-1 یک حرکت در مد لغزشی برای سیستمی با دو ورودی..... 31
- شکل 4-2 پدیده لرزش..... 32
- شکل 5-1 ورودی اغتشاش $w(t)$ 45
- شکل 5-2 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دیدگاه چند منظوره H_2/H_∞ و $\theta = 1$. شکل بالا: مقدار سطح لغزشی $\sigma = Cx$; پایین: بردار حالتها $x(t)$ 46
- شکل 5-3 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دیدگاه چند منظوره H_2 و $\theta = 1$. شکل بالا: مقدار سطح لغزشی $\sigma = Cx$; پایین: بردار حالتها $x(t)$ 47
- شکل 5-4 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دو روش مختلف کنترل ادابتیو..... 48
- شکل 5-5 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دیدگاه چند منظوره H_2/H_∞ و $\theta = 5$. شکل بالا: مقدار سطح لغزشی $\sigma = Cx$; پایین: بردار حالتها $x(t)$ 50
- شکل 5-6 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دیدگاه چند منظوره H_2 و $\theta = 5$. شکل بالا: مقدار سطح لغزشی $\sigma = Cx$; پایین: بردار حالتها $x(t)$ 51
- شکل 5-7 ورودی اغتشاش $w(t)$ 52
- شکل 5-8 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دیدگاه چند منظوره H_2/H_∞ و $\theta = 1$. شکل بالا: مقدار سطح لغزشی $\sigma = Cx$; پایین: بردار حالتها $x(t)$ 53
- شکل 5-9 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دیدگاه چند منظوره H_2/H_∞ و $\theta = 5$. شکل بالا: مقدار سطح لغزشی $\sigma = Cx$; پایین: بردار حالتها $x(t)$ 54

- شکل 5-10 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دیدگاه چند منظوره H_2/H_∞ و $\theta = 1$ با استفاده از روش یک تابع پیوسته. شکل بالا: مقدار سطح لغزشی $\sigma = Cx$ ؛ پایین: بردار حالتها $x(t)$55
- شکل 5-11 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دیدگاه چند منظوره H_2/H_∞ و $\theta = 1$ با استفاده از روش یک تابع پیوسته. شکل بالا: با استفاده از روش یک تابع پیوسته؛ پایین: بدون استفاده از روش یک تابع پیوسته.....56
- شکل 5-12 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دیدگاه چند منظوره H_2/H_∞ و $\theta = 5$ با استفاده از روش یک تابع پیوسته. شکل بالا: بدون استفاده از روش یک تابع پیوسته؛ پایین: با استفاده از روش یک تابع پیوسته.....57
- شکل 5-13 رفتار سیستم حلقه بسته با استفاده از دیدگاه چند منظوره H_2/H_∞ و $\theta = 5$ با استفاده از روش یک تابع پیوسته.....58

فهرست جدول ها

- جدول 1-3 پارامترهای سیستم..... 13
- جدول 2-3 نتایج تکرار D-K در روش μ -SYNTHESIS..... 21

فهرست علائم و اختصارات

$\ \cdot\ _\infty$	نرم H_∞
$\ \cdot\ _2$	نرم H_2
$A > 0$	ماتریس متقارن A مثبت معین است
$A \geq 0$	ماتریس متقارن A مثبت نیمه معین است
$R(A)$	فضای برد ماتریس A
$\lambda_{\min}(A)$	کوچکترین مقدار ویژه ماتریس مربعی A
$\lambda_{\max}(A)$	بزرگترین مقدار ویژه ماتریس مربعی A
T_{yx}	تابع انتقال از ورودی x به خروجی y
$\text{trace}(A)$	تریس ماتریس A

فصل 1- مقدمه

پیشگفتار

بخاطر اینکه سیستم های مهندسی واقعی در مقابل اغتشاشات خارجی و نویز اندازه گیری آسیب پذیر هستند میتوان مقاومت را از ملزومات اساسی در طراحی کنترلر در نظر گرفت. و این در واقع تفاوت بین مدل ریاضی و طراحی بر اساس مدل واقعی است [1]. همچنین در اینجا بد نیست که به پیشگامان این تئوری نیز اشاره ای داشت که در سال 1980 میلادی زمس [2] و سپس زمس و فرانسیس [3] این تئوری را بسط داده اند.

اکثر روش طراحی های کنترل کننده مبتنی بر یک مدل ریاضی است. آنچه که مشخص است این است که مدل های ریاضی تقریبی از سیستم واقعی را ارائه می دهند و همیشه مقداری نامعینی¹ را باید در سیستم در نظر گرفت و هنگام طراحی کنترل کننده نیز به آن توجه داشت. از این رو مقاومت سیستم های کنترلی نسبت به نامعینی ها و اغتشاش ها² یکی از موضوعات مهم در طراحی کنترل کننده بوده است [4].

کنترل مد لغزشی³ یک روش شناخته شده برای کنترل سیستم های دینامیکی نامعین است ([4],[5],[6],[7],[8],[9]). این روش با موفقیت بر روی طیف وسیعی از سیستم های مهندسی اعمال شده است که از آن می توان بازوی مکانیکی روبات ها، هواپیما، زیر دریایی ها، فضاپیماها، موتورهای الکتریکی، سیستم های قدرت و موتور خودرو را می توان نام برد، از مهمترین ویژگی های این روش می توان به:

1- پاسخ سریع و عملکرد گذرای خوب

2- مقاوم بودن در برابر کلاس بزرگی از نامعینی ها

3- پایدار کردن بعضی از سیستم های پیچیده ی غیر خطی که پایدار کردن آن ها با قوانین فیدبک حالت مشکل می باشد [8].

با استفاده از یک قانون کنترل ساختار متغیر مسیر حالت به سمت یک سطح از پیش تعیین شده که سطح لغزشی⁴ یا سطح سوئیچینگ⁵ نام دارد هدایت می شود و پس از آن حالت ها روی این مسیر باقی می مانند ([4],[6],[9]). در حالت لغزش یعنی هنگامی که حالت ها روی سطح هستند، سیستم نسبت به نامعینی هایی که در راستای ورودی هستند و سازگار نام دارند مقاوم است. اما با هدف این که سیستم نسبت به دسته بزرگتری از نامعینی ها مقاوم باشد، پژوهش های زیادی مسأله طراحی کنترل کننده مد لغزشی برای

1-Uncertainty

2- Disturbance

3-Sliding mode control

4- Sliding surface

5-Switching surface

سیستم‌هایی با نامعینی‌ها و اغتشاش‌های ناسازگار را در نظر گرفته‌اند (برای مثال [10],[11],[12],[13],[14] و [4]).

کنترل مد لغزشی شامل دو فاز به نام‌های فاز رسیدن¹ و فاز لغزش است که از این رو می‌توان دو مسأله اصلی را مطرح کرد؛ در ابتدا یک سطح لغزشی با دینامیک مناسب باید انتخاب شود و سپس یک قانون کنترل ساختار متغیر به گونه‌ای طراحی شود که بردار حالت‌ها را به سمت سطح لغزشی هدایت کند و آن را روی سطح نگه دارد. برای چگونگی انتخاب یا طراحی سطح لغزشی پژوهش‌های زیادی صورت گرفته است. در حقیقت نشان داده می‌شود که طراحی سطح لغزشی را می‌توان در قالب طراحی یک کنترل‌کننده در نظر گرفت. در [10] یک کران بالا برای نرم H_2 متعلق به تابع انتقال از اغتشاش به خروجی حداقل می‌شود. از روش اختصاص ساختار ویژه² در [4] استفاده شده است که در آن قیدهایی به صورت دسته‌بندی قطب‌های دینامیک لغزش در نظر گرفته شده است. در اکثر این روش‌ها برای طراحی سطح لغزشی تنها یک هدف در نظر گرفته شده است. در [8],[9],[15] و [16] از LMI^3 ها برای طراحی سطح استفاده شده است. [17] و [18] روش‌های چند منظوره برای طراحی سطح ارائه شده است. در [18] از یک چارچوب LMI برای طراحی سطح لغزشی استفاده شده است که البته در آن نامعینی‌های ناسازگار در نظر نگرفته نشده است.

محققین بسیاری بر روی این سیستم کار کرده‌اند. برای مثال در [19] براساس ورودی‌های فازی وزن متغیر از کنترل فازی برای پایدارسازی یک DIPC استفاده شده است، در [20] کنترلر $IT2FL^4$ و PID برای نگه داشتن DIPC استفاده شده است. [21] بروش کنترلرهای عصبی- فازی با استفاده از آموزش خطای فیدبک⁵ طراحی کنترلر کرده است. [22] مطالعه ای کاربردی بر روی سنتز میو⁶ به کمک قطب گذاری برای پایداری این سیستم با وجود عدم قطعیت پارامتری انجام داده است و با حل یک مسئله طراحی کنترلر فیدبک حالت ان را به خاتمه رسانده است.

هچنین در ادامه کارهای پیشین برای طراحی سطح لغزشی، این پایان‌نامه به معرفی یک روش بهینه برای طراحی سطح لغزشی در حضور نامعینی‌ها و اغتشاش‌های سازگار و ناسازگار می‌پردازد، به گونه‌ای که از تئوری کنترل چند منظوره H_2/H_∞ استفاده می‌شود. از آنجایی که می‌توان طراحی سطح لغزشی را در قالب طراحی کنترل‌کننده در آورد، استفاده از تئوری‌های طراحی کنترل‌کننده‌های مقاوم و بهینه توجیه‌پذیر می‌شود. لازم به ذکر است که در طول این پایان‌نامه فرض بر این است که حالت‌های سیستم در دسترس هستند. در طراحی سیستم‌های کنترل، معمولاً اهداف گوناگونی در نظر گرفته می‌شود. این اهداف، گاهی در تضاد با یکدیگر هستند و روشی برای طراحی کنترل‌کننده‌ای که تمام این اهداف را به بهترین نحو ممکن برآورده کند، وجود ندارد ([23],[24],[25] و [26]). از این رو به ناچار، نیازمند نوعی

1-Reaching phase

2- Eigen structure assignment

3- Linear matrix inequalities (LMIs)

4 interval type2 fuzzy logic

5 feedback-error-learning

6 μ synthesis

تعامل بین این اهداف هستیم، برای مثال، بین عملکرد بهینه سیستم و مقاوم بودن آن باید به گونه‌ای تعامل ایجاد کرد تا هر کدام از اهداف، تا حدی برآورده شود. در حقیقت همان طور که می‌دانیم، استفاده از نُرم H_2 در طراحی کنترل‌کننده می‌تواند موجب بهبود عملکرد سیستم حلقه بسته شود در حالی که استفاده از نُرم H_∞ مقاومت سیستم را افزایش می‌دهد. از این دیدگاه، مبحث بهینه‌سازی چند منظوره و به دنبال آن، کنترل چند منظوره¹ اهمیت خاصی پیدا می‌کند. سرفصل‌های این پایان‌نامه به شرح زیر است:

فصل 2 به معرفی تئوری نامساوی‌های ماتریسی خطی (LMI) و یک روش شناخته شده برای طراحی کنترل‌کننده‌های چند منظوره H_2/H_∞ می‌پردازد که مبتنی بر تئوری نامساوی‌های ماتریسی خطی (LMI) است و می‌تواند به راحتی توسط الگوریتم‌های حل عددی حل شود.

در فصل 3 به طراحی یک کنترل مقاوم برای ربات گاری روی ارابه می‌پردازیم. این کار را بطور کامل و با روش میو یعنی تکرار D-K انجام می‌دهیم و در نهایت با سیستم کاهش مرتبه یافته و غیر خطی و در واقع با سیستمی نزدیکتر به واقعیت آن را شبیه‌سازی کرده و نتیجه را خواهیم دید.

در فصل 4 تئوری کنترل مد لغزشی به تفصیل شرح داده می‌شود. در این فصل مشخصات سطح لغزشی و شرایط رسیدن به سطح و نیز ساختار قانون کنترل ارائه می‌شود و در انتها نگاهی به روش‌های طراحی بهینه سطح خواهیم داشت.

در فصل 5 از روش مبتنی بر LMI برای طراحی سطح استفاده می‌شود. طراحی قانون کنترل ساختار-متغیر در قالب یک قضیه ارائه می‌شود و سپس قضیه‌ای برای طراحی سطح ارائه می‌شود که از نتایج اصلی پایان‌نامه است. همچنین برای تأیید کارایی روش ارائه شده در این فصل نیز از مثالی عددی استفاده می‌کنیم و در انتها با نتیجه‌گیری نهایی و ارایه پیشنهادها پایان‌نامه را به انتها می‌رسانیم

فصل 2- مفاهیم و کنترل چند منظوره H_2/H_∞

2-1- مقدمه

در یک مسأله حقیقی کنترل معمولاً اهداف زیاد و بعضاً متناقضی در طراحی کنترل کننده در نظر گرفته می شود [26]. برای مثال ممکن است که طراح تمایل به کاهش نرم H_∞ برای بعضی توابع انتقال در سیستم داشته باشد تا از مقاومت کنترل کننده نسبت به نامعینی های احتمالی مطمئن شود و از طرف دیگر نرم H_2 را برای بعضی از توابع انتقال در سیستم حداقل سازد تا عملکرد سیستم حلقه بسته تضمین می شود. یک چنین مسأله ای را می توان در قالب یک مسأله کنترل چند منظوره H_2/H_∞ طرح کرد. در این فصل به یک نوع از این مسائل اشاره می شود که روش های حل متفاوتی دارند. در 2-2 ابتدا به طور مختصر به بیان LMI ها پرداخته می شود و در 2-3 به طرح مسأله کنترل چند منظوره H_2/H_∞ به گونه ای پرداخته می شود که حل آن مبتنی بر استفاده از LMI هاست. مزیت این روش راحتی یافتن پاسخ برای LMI هاست که می توان از روش ها و الگوریتم های عددی استفاده کرد. با این حال همان طور که در [27] اشاره شده است، حل مسائل کنترل چند منظوره مبتنی بر LMI هنگامی امکان پذیر است که از توابع لیپانوف مشترک در LMI ها استفاده کنیم که خود به محافظه کاری راه حل می افزاید.

2-2- نامساوی های ماتریسی خطی (LMI)

در این بخش، به موضوع نامساوی های ماتریسی خطی در حد مقدماتی می پردازیم. LMI ها، نامساوی های ماتریسی هستند که در مجموعه ای از متغیرهای ماتریسی، خطی می باشند. ما در این جا با ذکر مثال هایی و بیان چند قضیه اصلی نشان می دهیم که چطور می توان بعضی از مسائل کنترل و بهینه سازی را به شکل LMI ها در آورد ([27], [28]).

در واقع هر قیدی که بصورت :

$$A(x) := A_0 + x_1 A_1 + \dots + x_N A_N < 0 \quad (1-2)$$

باشد Lmi است، که در ان:

- x یک بردار ناشناخته اسکالر (متغیرهای بهینه سازی یا متغیرهای تصمیم) است.

- A_0, \dots, A_N ماتریس های متقارن هستند.

- $0 <$ نیز به معنی منفی بودن بزرگترین مقدار ویژه $A(x)$ است.

2-2-1- پایدار لیپانوف

سیستم $\dot{x} = Ax$ با $x(0) = x_0$ را در نظر بگیرید. با تعریف تابع لیپانوفی به صورت $V(x) = x^T P x$ که $P = P^T > 0$ خواهیم داشت:

$$\dot{V}(x) = \dot{x}^T P x + x^T P \dot{x} = x^T (A^T P + P A) x \quad (2-2)$$

پس اگر وجود داشته باشد $P = P^T > 0$ به طوری که $(A^T P + P A) < 0$ آن گاه $\dot{x} = Ax$ به طورمجانبی پایدار است. در این جا، $(A^T P + P A) < 0$ نمونه‌ی یک LMI است [25]. یعنی مسأله پایدار را به یک مسأله LMI تبدیل کردیم. پس می‌توان مسأله پایدار را به شکل رابطه (2-3) تبدیل کرد:

$P = P^T > 0$ را به گونه‌ای بیابید که:

$$\begin{bmatrix} A^T P + P A & 0 \\ 0 & -P \end{bmatrix} < 0 \quad (3-2)$$

2-2-2- جایابی قطب¹ جهت پایدارسازی

ماتریس $F \in \mathbb{R}^{m \times n}$ را به گونه‌ای بیابید که $A + BF \in \mathbb{R}^{n \times n}$ ، پایدار هر ویتز² شود (تمام مقادیر ویژه آن در سمت چپ محور ω قرار گیرد).

$$\begin{aligned} \dot{x} &= Ax + Bu \\ u &= Fx \end{aligned} \Rightarrow \dot{x} = (A + BF)x \quad (3-2)$$

با توجه به قضیه پایدار لیپانوف، باید یک ماتریس F و یک ماتریس مثبت معین P وجود داشته باشد به طوری که:

$$(A + BF)^T P + P(A + BF) < 0 \quad (4-2)$$

$$\Rightarrow A^T P + P A + F^T B^T P + P B F < 0 \quad (5-2)$$

همان‌طور که می‌بینیم، رابطه فوق بر حسب P و F هر دو با هم، یک LMI نیست. زیرا در آن ضرب P و F مشاهده می‌شود. بلکه بر حسب آن‌ها دو خطی³ است. اگر دو طرف نا معادله فوق را در $Q = P^{-1}$ ضرب کنیم، روابط (2-6) و (2-7) را خواهیم داشت:

$$Q A^T + A Q + Q F^T B^T + B F Q < 0 \quad (6-2)$$

$$Q > 0 \quad (7-2)$$

این رابطه همچنان غیر خطی است. با تعریف $L = F Q$ داریم:

$$Q A^T + A Q + L^T B^T + B L < 0 \quad (8-2)$$

$$Q > 0 \quad (9-2)$$

1- Pole placement
2- Hurwitz
3- Bilinear

حال، رابطه به دست آمده بر حسب L و $Q > 0$ یک LMI است. با حل LMI فوق می توان F را از رابطه $F = LQ^{-1}$ به دست آورد. می توان این LMI را به صورت استاندارد رابطه (10-2) نوشت:

$$\begin{bmatrix} QA^T + AQ + L^T B^T + BL & 0 \\ 0 & -Q \end{bmatrix} < 0 \quad (10-2)$$

نامساوی ماتریسی رابطه (11-2) را در نظر بگیرید:

$$Q = \begin{bmatrix} A^T P + PA & PBF + C^T V \\ * & -2V \end{bmatrix} < 0, \quad Q \in \mathbb{R}^{(n+l) \times (n+l)} \quad (11-2)$$

که در آن $P > 0$ ، $V > 0$ و F ، متغیرهای مورد نظر می باشند. A ، B و C ماتریس های ثابت می باشند. همچنین * از تقارن مشخص است، یعنی

$$* = F^T B^T P^T + V^T C \quad (12-2)$$

نامساوی فوق بر حسب P و F خطی نیست، بلکه دوخطی است. ماتریس W را به صورت زیر تعریف می کنیم:

$$W = \begin{bmatrix} P^{-1} & 0 \\ 0 & V^{-1} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{(n+l) \times (n+l)}, \quad \rho(W) = n + l \quad (13-2)$$

$$WQW^T = \begin{bmatrix} P^{-1}A^T + AP^{-1} & BFV^{-1} + P^{-1}C^T \\ * & -2V^{-1} \end{bmatrix} < 0 \quad (14-2)$$

با تعریف

$$X = P^{-1}, \quad U = V^{-1}, \quad L = FV^{-1} \quad (15-2)$$

داریم

$$WQW^T = \begin{bmatrix} XA^T + AX & BL + XC^T \\ * & -2U \end{bmatrix} < 0 \quad (16-2)$$

که نامساوی فوق یک LMI بر حسب X ، L و U می باشد [27].

2-2-3 - لم schur (مکمل schur¹)

نامساوی ماتریسی خطی

$$\begin{bmatrix} Q(x) & S(x) \\ S(x)^T & R(x) \end{bmatrix} > 0 \quad (17-2)$$

که $Q(x) = Q(x)^T$ ، $R(x) = R(x)^T$ و $S(x)$ به طور نیم خطی² به x وابسته هستند، معادل است با

$$R(x) > 0, \quad Q(x) - S(x)R(x)^{-1}S(x) > 0 \quad (18-2)$$

1-Schur complement

2- Affine

به بیان دیگر، مجموعه نامساوی‌های غیر خطی (17-2) می‌توانند به صورت LMI رابطه (18-2) بیان شوند [28].

مسئله تنظیم مربعی خطی¹ (19-2) را در نظر بگیرید:

$$A^T P + PA + PBR^{-1}B^T P + Q < 0 \quad \text{Riccati Inequality} \quad (19-2)$$

$$P^T = P > 0, \quad Q, R > 0 \quad (20-2)$$

با استفاده از لم schur می‌توانیم بنویسیم:

$$\phi_{11} \triangleq A^T P + PA + Q \quad (21-2)$$

$$\phi_{12} \triangleq PB \quad (22-2)$$

$$\phi_{22} = R \quad (23-2)$$

$$\begin{bmatrix} A^T P + PA + Q & PB \\ * & -R \end{bmatrix} < 0 \quad (24-2)$$

مثال H_∞ - norm

$$\dot{x} = Ax + Bw$$

$$y = Cx + Dw \quad (25-2)$$

به دنبال کوچکترین $\gamma > 0$ هستیم تا شرط $\|T_{zw}\|_\infty < \gamma$ برقرار باشد. می‌توان هم ارزی (26-2) را نوشت:

$$\gamma > 0, \|T_{zw}\|_\infty < \gamma \Leftrightarrow \exists P = P^T > 0$$

$$\begin{bmatrix} A^T P + PA & PB & C^T \\ B^T P & -\gamma I & D^T \\ C & D & -\gamma I \end{bmatrix} < 0 \quad (26-2)$$

در حقیقت با دو بار استفاده از لم schur به این نامساوی می‌رسیم.

پس می‌توانیم مسئله کنترل H_∞ را به این صورت بیان کنیم:

می‌خواهیم $\|T_{zw}\|_\infty < \gamma$ برقرار باشد. پس

$$\begin{cases} \min \gamma \\ \begin{bmatrix} A^T P + PA & PB & C^T \\ B^T P & -\gamma I & D^T \\ C & D & -\gamma I \end{bmatrix} < 0 \\ P = P^T > 0 \end{cases} \quad (27-2)$$

در این مسئله، γ و P مجهول هستند [28].