

## کنترل تطبیقی پیش‌بین تابعی دمای بخار سوپر‌هیت مبتنی بر استفاده از توابع لاغر در شناسایی غیرساختاری سیستم

رضا دادخواه تهرانی<sup>۱</sup>، محمدحسین فردوسی<sup>۲</sup>

<sup>۱</sup> فارغ‌التحصیل کارشناسی ارشد مهندسی کنترل، گروه کنترل، دانشگاه صنعتی مالک اشتر تهران، r.dadkhah1388@gmail.com

<sup>۲</sup> استادیار، دانشکده مهندسی برق و الکترونیک، گروه کنترل، دانشگاه صنعتی مالک اشتر تهران، ferdowsi@mut.ac.ir

(تاریخ دریافت مقاله ۱۳۹۰/۹/۵، تاریخ پذیرش مقاله ۱۳۹۰/۱۱/۱۷)

**چکیده:** در این مقاله الگوریتم کنترلی جدیدی ارایه می‌گردد که در آن کنترل تطبیقی پیش‌بین تابعی از سری‌های تابعی تابعی لاغر برای شناسایی و مدل‌سازی سیستم استفاده می‌کند و از این الگوریتم برای کنترل سیستم دمای بخار سوپر‌هیت یک نیروگاه حرارتی استفاده شده است. ترکیب کنترل تطبیقی پیش‌بین تابعی با شناسایی توسط سری‌های لاغر، منجر به برتری‌هایی نظیر کاهش حجم محاسبات روی خط، دقت بالا و عدم نیاز به مدل دقیقی از فرآیند برای طراحی کنترل کننده می‌شود. کنترل کننده تطبیقی پیشنهاد شده در این مقاله این توانایی را دارد که خود را با تغییرات بزرگ فرآیند تطبیق دهد، سیستم‌های نامینیمم فاز را کنترل کند و در مواجهه با سیستم‌های با زمان تأخیر بزرگ عملکرد مناسبی داشته باشد. الگوریتم کنترلی پیشنهادی بر روی سیستم کنترل دمای بخار سوپر‌هیت یک نیروگاه حرارتی که با تغییر بار واحد نیروگاهی دارای تغییرات بزرگی در مدل است، شبیه‌سازی شده است. برای ارزیابی روش کنترل، نتایج شبیه‌سازی با نتایج کنترل کننده PID که دو تنظیم متفاوت برای کنترل بهتر دما در تغییرات بار واحد دارد، مقایسه شده و نشان‌دهنده عملکرد بهتر کنترل کننده پیشنهادی است.

**کلمات کلیدی:** کنترل پیش‌بین تابعی، شناسایی غیرساختاری سیستم، توابع لاغر، سری‌های تابعی متعامد یکه، سیستم سوپر‌هیتر بخار.

## Superheated Steam Temperature Control with Adaptive Predictive Functional Controller Based on Unstructured Identification Using Laguerre Functions

Reza Dadkhah Tehrani, Mohammad Hossein Ferdowsi

**Abstract:** in this paper, a new adaptive predictive functional controller based on unstructured identification using Laguerre functions is presented and this algorithm is used to control of the superheated steam temperature in a thermal power plant. Combining predictive functional control with Laguerre series for constructing plant model leads to lower computational efforts and higher tracking precision. There is no requirement for accurate model in controller design. The designed controller can be adapted to big process variations and has high performance for controlling non-minimum phase and time delayed systems. The proposed algorithm is applied to superheated steam temperature control in a thermal power plant which has great variations in model with changing load unit. The proposed method is compared to a PID controller which has two set of adjusted coefficients with load variations. Simulation results show better performance for the applied control method.

**Keywords:** predictive functional control, unstructured system identification, Laguerre functions, orthonormal functional series, superheater steam system.

لحظه‌ای از تغییرات بار است و پارامترها و ساختار تابع تبدیل آن با زمان تغییر می‌کنند. همسو با سایر فرآیندهای صنعتی که در آن‌ها فاکتورهای نامعین وجود دارد، سیستم اصلی دمای بخار، برای مدل‌سازی و کنترل دارای دشواری‌هایی است. خصوصیات دینامیکی این سیستم به تابعی کاری وابسته است. کنترل کننده‌های PI هنوز هم معروف‌ترین کنترل کننده‌هایی هستند که برای کنترل سیستم‌های بویلر-بخار استفاده می‌شوند و در اکثر سیستم‌های کنترل توزع شده<sup>۱۱</sup> (DCS) که در اتفاق کنترل نیروگاه‌ها نصب می‌شوند، وجود دارند. این کنترل کننده‌ها، عموماً توسط داشت تجربی و با آزمون و خطای تنظیم می‌شوند<sup>۱۲</sup>. علاوه بر صرف زمان طولانی، کارایی این کنترل کننده‌ها همیشه رضایت‌بخش نیست و بویژه در مواردی که تغییرات بزرگی در بار یا نقطه کار وجود داشته باشد، با مشکل مواجه می‌شوند. کنترل کننده‌های PI آبشاری<sup>۱۳</sup> نیز که برای یک بار ثابت تنظیم می‌شوند، برای کنترل دمای بخار در نیروگاه‌ها رایج هستند. با این حال، هنگامی که تغییرات بار زیاد باشد، برای رسیدن به کارایی بهتر اغلب از کاربران برای تنظیم کنترل کننده‌ها استفاده می‌شود. این کنترل کننده‌ها شامل دو روش کنترل آبشاری حلقه‌ای<sup>۱۴</sup> و کنترل آبشاری زیربخشی<sup>۱۵</sup> می‌باشد که هر دو کنترل کننده از نوع PI یا PID هستند. در این کنترل کننده‌ها اطمینان از این که عملکرد کنترل کننده در همه نواحی کاری دارای کیفیت مطلوب باشد، بسیار دشوار است. الگوریتم مدل‌های چندگانه با پیش‌بینی اسیمیت<sup>۱۶</sup> به نتایج بهتری ختم می‌شود، اما این روش نیازمند داشتن تأخیر سیستم، در همه زمان‌هاست. استفاده از ترکیب کنترل کننده‌های PID با روش‌های شناسایی هوشمند نظری روش‌های فازی و شبکه‌های عصبی نیز در سال‌های اخیر مورد توجه قرار گرفته است. در [۱۶] از روش کنترل پیش‌بین تطبیقی که با کنترل PID-ترکیب شده است، برای کنترل دمای بخار سوپرھیت استفاده شده است و کنترل GPC برای کنترل دمای بخار سوپرھیت در [۱۷] پیشنهاد شده است.

در این مقاله در مورد روش جدیدی از کنترل تطبیقی پیش‌بین تابعی که مبتنی بر مدل لagger فرآیند می‌باشد و این مدل با استفاده از تقریب تابعی متعامد یکه بدست می‌آید، بحث می‌کنیم. هم‌چنین عملکرد سیستم حلقه بسته مورد ارزیابی قرار می‌گیرد. نتایج شیوه‌سازی بر روی سیستم کنترل دمای بخار سوپرھیت نیز نشان می‌دهد که الگوریتم پیشنهادی در این مقاله می‌تواند حجم محاسبات روی خط<sup>۱۸</sup> را کاهش دهد و در برابر انحراف مدل مقاوم باشد.

در ادامه این مقاله، در بخش دوم، شناسایی سیستم با استفاده از توابع لagger تشریح می‌شود. در بخش سوم، اصول کنترل PFC، بیان می‌شود و

## ۱- مقدمه

کنترل پیش‌بین تابعی<sup>۱</sup> (PFC) که توسط ریچالت<sup>۲</sup> و کانتز<sup>۳</sup> معرفی شد و به خانواده کنترل پیش‌بین مدل‌پایه تعلق دارد [۱۰][۹]، در سال‌های اخیر حوزه وسیعی از تحقیقات را به خود اختصاص داده است. این روش دارای مزایای زیادی مانند الگوریتم ساده، حجم محاسبات کم و دقت کنترلی بالا می‌باشد. علاوه بر این، کنترل پیش‌بین تابعی در برابر خطاهای مدل‌سازی مقاوم می‌باشد. با این حال این روش در مواردی از دارای تغییرات بزرگی است، ناکارآمد می‌باشد [۱]. امروزه در مواردی از شبکه‌های عصبی و مدل‌های فازی برای حل این مشکل استفاده شده است.

از سوی دیگر، استفاده از توابع متعامد یکه مانند توابع لagger<sup>۴</sup> و توابع کاتس<sup>۵</sup> به منظور تقریب، مدل‌سازی، شناسایی و کنترل فرآیندهای مختلف در سال‌های اخیر مورد توجه قرار گرفته است [۲]. با توجه به سادگی تخمین Pade، سری‌های تابعی متعامد یکه<sup>۶</sup> (OFS)، دارای برتری‌هایی مانند توانایی تقریب خوب برای سیستم‌های کنترلی با زمان تأخیر متغیر هستند. علاوه بر این، با ترکیب این سری‌ها با سری‌های ولترا<sup>۷</sup>، این سری‌ها می‌توانند به سادگی به حوزه کنترل پیش‌بین غیرخطی گسترش داده شود. بنابراین این روش برای سیستم‌های کنترلی نسبت به سایر مدل‌های خطی رایج مانند ARMA و ... کاربردی‌تر است [۳]. در سال ۱۹۹۵ میلادی، هویرگر<sup>۸</sup> [۴] و والبرگ<sup>۹</sup> [۵] به ترتیب، خلاصه‌ای از چگونگی تقریب دینامیک سیستم‌های خطی توسط OFS را در حوزه Z و S ارایه کردند که پایه کنترل تطبیقی با استفاده از OFS به حساب می‌آید.

سری‌های لagger یکی از رایج‌ترین تکنیک‌های OFS می‌باشند. در سال ۱۹۸۸ میلادی، الگوریتم کنترلی پیش‌بین مدل‌پایه جدیدی برای سیستم‌های خطی بر مبنای سری‌های لagger پیشنهاد شد و در ۱۹۹۱ این الگوریتم برای نخستین بار کاربرد صنعتی پیدا کرد و به نتایج مطلوب تری در قیاس با روش‌های کنترلی رایج مانند کنترل کننده PID دست یافت [۶][۷]. در سال ۲۰۰۴ میلادی، ونگ<sup>۱۰</sup> روش طراحی را از حالت زمان پیوسته به حالت زمان گسسته توسعه داد و پایداری سیستم حلقه بسته را با اعمال قیود حالت نهایی اثبات کرد [۸].

سیستم اصلی بخار سوپرھیت در نیروگاه‌های حرارتی، به لحاظ ایمنی و اقتصادی بسیار حائز اهمیت است [۱۳]. تابع تبدیل سیستم اصلی بخار سوپرھیت دارای تأخیر و نامعینی زیاد است. این سیستم، تابعی

<sup>1</sup> Predictive Functional Control

<sup>2</sup> Richalet

<sup>3</sup> Kuntze

<sup>4</sup> Laguerre

<sup>5</sup> Kautz

<sup>6</sup> Orthonormal Functional Series

<sup>7</sup> Volterra Series

<sup>8</sup> Heuberger

<sup>9</sup> Wahlberg

<sup>10</sup> Wang

<sup>11</sup> Distributed Control System

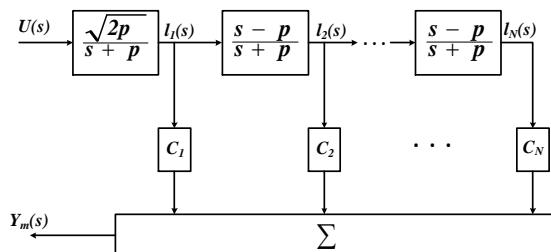
<sup>12</sup> Cascade

<sup>13</sup> Loop Cascade Control

<sup>14</sup> Subsection Cascade Control

<sup>15</sup> Smith forecast

<sup>16</sup> Online



شکل ۱: ساختار نردنی شبکه لاغر

در بخش چهارم نیز نحوه استخراج قانون کنترل بیان می‌گردد. بخش پنجم به تحلیل پایداری کنترل کننده ارایه شده اختصاص دارد. در بخش ششم سیستم کنترل دمای بخار سوپرھیت یک نیروگاه حرارتی تشریح می‌شود و الگوریتم کنترلی پیشنهادی در این مقاله برای کنترل این سیستم شبیه‌سازی می‌گردد. در پایان، در بخش هفتم، جمع‌بندی کلی از مقاله ارایه می‌گردد.

## ۲- شناسایی سیستم با استفاده از توابع لاغر

اگر  $T$  دوره نمونه‌برداری سیستم باشد و

$$\begin{aligned} \tau_1 &= e^{-pT} \\ \tau_2 &= T + \frac{2}{p}(e^{-pT} - 1) \\ \tau_3 &= -Te^{-pT} - \frac{2}{p}(e^{-pT} - 1) \\ \tau_4 &= \sqrt{2p} \frac{(1 - \tau_1)}{p} \\ \alpha &= \tau_1\tau_2 + \tau_3 \end{aligned} \quad (5)$$

سپس ماتریس‌های توصیف کننده سیستم بصورت زیر بیان می‌شوند:

$$\begin{aligned} A &= \begin{bmatrix} \tau_1 & 0 & \dots & 0 \\ -\frac{\alpha}{T} & \tau_1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \frac{(-1)^{N-1}\tau_2^{N-2}\alpha}{T^{N-1}} & \dots & -\frac{\alpha}{T} & \tau_1 \end{bmatrix}^T \quad (6) \\ B &= \left[ \tau_1 \left( \frac{-\tau_2}{T} \right) \tau_4 \dots \left( \frac{-\tau_2}{T} \right)^{N-1} \tau_4 \right]^T \\ L(k) &= [l_1(k) \ l_2(k) \ \dots \ l_N(k)]^T \\ C &= [c_1 \ c_2 \ \dots \ c_N] \end{aligned}$$

بردار  $C$  که بردار ضرایب رویتگر سیستم با ابعاد  $N \times 1$  است، برای بیان رابطه بین مدل لاغر و سیستم مورد نظر بصورت روی خط و با استفاده از الگوریتم بازگشته مربعات خطأ (RLS) تعیین می‌شود. عبارت دیگر

$$\begin{aligned} C(k) &= C(k-1) + \{M(k)[y(k) - C(k-1)L(k)]\}^T \\ M(k) &= \frac{P(k-1)L(k)}{\lambda + L^T(k)P(k-1)L(k)} \\ P(k) &= \frac{1}{\lambda}[P(k-1) - M(k)L^T(k)P(k-1)] \end{aligned} \quad (7)$$

که در این رابطه  $\lambda$  همان ضریب فراموشی است و  $0 < \lambda \leq 1$

در اینجا دو فرض زیر را برای ادامه کار در نظر می‌گیریم:

**فرض ۱:** پارامترهای بردار  $C$  محدود<sup>۲</sup> باشند، و سیستم فضای حالت  $(4)$  پایدار ( $p > 0$ )، مشاهده‌پذیر<sup>۳</sup> و کنترل‌پذیر<sup>۴</sup> باشد.

**فرض ۲:** توابع لاغر، توصیف دقیقی از سیستم باشند.

توابع لاغر، مجموعه‌ای کامل از توابع متعامد یکه در فضای  $L_2(0, \infty)$  هستند که بدلیل بیان ساده و آسانی تحقق شبکه آن، کاربرد زیادی یافته‌اند. این توابع بصورت یک سری تابعی بفرم

$$\Phi_i(t) = \sqrt{2p} \frac{e^{pt}}{(i-1)!} \frac{d^{i-1}}{dt^{i-1}} [t^{i-1} \cdot e^{2pt}], \quad i = 1, 2, \dots, \infty \quad (1)$$

تعریف می‌شوند، که در آن  $p$  ثابتی است که آنرا فاکتور مقیاس زمانی<sup>۱</sup> می‌نامند و  $t \in [0, \infty)$  نیز متغیر زمان می‌باشد. تبدیل لاپلاس توابع لاغر بصورت رابطه (۲) می‌باشد.

$$\begin{aligned} \Phi_i(s) &= L\{\Phi_i(t)\} = \sqrt{2p} \frac{(s-p)^{i-1}}{(s+p)^i}, \quad i \\ &= 1, 2, \dots, \infty \end{aligned} \quad (2)$$

هر سیستم حلقه باز پایدار را می‌توان با استفاده از یک سری لاغر مرتبه  $n$  همانند آنچه در شکل (۱) و رابطه (۳) نشان داده شده است، تقریب زد.

$$Y_m(s) = \sum_{i=1}^n C_i \Phi_i(s) U(s) = \sum_{i=1}^n C_i l_i(s) \quad (1)$$

برای بیان شبکه نردنی لاغر، چند راه وجود دارد. اما برای ما مطلوب این است که شبکه نردنی لاغر را بفرم فضای حالت بیان کنیم، تا امکان بیان پیش‌بینی خروجی‌های سیستم بصورت مستقیم وجود داشته باشد. بیان فضای حالت سیستم با استفاده از توابع لاغر پس از گسته‌سازی بصورت زیر است:

$$\begin{aligned} L(k+1) &= AL(k) + Bu(k) \\ y(k) &= CL(k) \end{aligned} \quad (2)$$

در رابطه فوق  $L(k)$  بردار حالت سیستم از مرتبه  $n$  می‌باشد و  $u(k)$  ورودی سیستم است. ماتریس  $A$  ماتریسی پایین مثلثی با ابعاد  $N \times N$  می‌باشد. همچنین  $B$  ماتریس ضرایب ورودی سیستم با ابعاد  $1 \times N$  است که درایه‌های آنها بصورت off-line تعیین می‌شود. بدین ترتیب میزان محاسبات تا حد زیادی کاهش می‌یابد.

<sup>2</sup> Bounded

<sup>3</sup> Observable

<sup>4</sup> Controllable

<sup>1</sup> Time scaling factor

توسط مشاهدات فیلتر شده روى افق گذشته توسيط برونيابي چند جمله-  
اي زير بدست مى آيد:

$$e(k+i) = y(k) - y_m(k) \quad (12)$$

#### ۴- محاسبه قانون کنترل

PFC يك استراتژي کنترلي است که بطور کاملاً آشكار از مدل فرآيند برای پيش‌بیني رفتار آينده خروجي فرآيند، در يك افق محدود استفاده مى کند و تلاش کنترلي با کمينه کردن تفاضل بين خروجي پيش-  
بيني شده مدل و دنباله مرجع در يك افق زمانی معين بدست مى آيد [۱۱] [۱]. قانون کنترل پيش‌بین در حالت کلی، با کمينه کردن معيار زير محاسبه مى شود:

$$J = \sum_{i=H_1}^{H_2} [y_m(k+i) + e(k+i) - y_r(k+i)]^2 \quad (13)$$

در رابطه مربوط به تلاش کنترلي، تنها دو ضرائب توابع پايه، يعني  $\mu_1$  و  $\mu_2$  نامشخص هستند. به منظور تعين اين پارامترهاي نامشخص، رابطه فوق را بصورت زير بازنويسي مى کيم:

$$\begin{aligned} J = & [y_m(k+H_1) + e(k+H_1) - y_r(k+H_1)]^2 \\ & + [y_m(k+H_2) \\ & + e(k+H_2) \\ & - y_r(k+H_2)]^2 \end{aligned} \quad (14)$$

كه با جايگزيني روابط مربوط به دنباله مرجع و پيش‌بیني خروجي فرآيند در رابطه فوق، خواهيم داشت:

$$\begin{aligned} J = & [X_1(k) + M_{11}\mu_1(k) + M_{12}\mu_2(k)]^2 + [X_2(k) + \\ & M_{21}\mu_1(k) + M_{22}\mu_2(k)]^2 \end{aligned} \quad (15)$$

كه در اين رابطه

$$\begin{aligned} X_1(k) &= CA^{H_1}L(k) + e(k+H_1) - y_r(k+H_1) \\ X_2(k) &= CA^{H_2}L(k) + e(k+H_2) - y_r(k+H_2) \\ M_{11} &= C(A^{H_1-1} + A^{H_1-2} + \dots + I)B \\ M_{12} &= C(A^{H_1-2} + 2A^{H_1-3} + \dots + (H_1-1)I)B \\ M_{21} &= C(A^{H_2-1} + A^{H_2-2} + \dots + I)B \\ M_{22} &= C(A^{H_2-2} + 2A^{H_2-3} + \dots + (H_2-1)I)B \end{aligned} \quad (16)$$

حال با مشتق گيری از رابطه (15) نسبت به پارامترهاي مجھول  $\mu_1(k)$  و  $\mu_2(k)$  بدست مى آوريم:

$$\mu_1(k) = S_y y(k) + S_L L(k) + S_w w(k) \quad (17)$$

كه در اين رابطه:

#### ۳- کنترل پيش‌بین تابعی

کنترل پيش‌بین تابعی دارای قوانین مشابه با کنترل پيش‌بین کلاسيک است، مانند اين که هر دو روش از يك مدل برای پيش‌بیني آينده خروجي سیستم استفاده مى کنند. کنترل پيش‌بین تابعی، ساختار قانون کنترل را بصورت يك ترکيب خطی از مجموعه‌اي از توابع پايه در نظر مى گيرد. و در ادامه مى بايست وزن ضرایب توابع پايه در ترکيب خطی را محاسبه کرد. انتخاب توابع پايه نيز بر اساس خصوصیات فرآيند و ورودی مرجع مورد نظر صورت مى گيرد. ساختار قانون کنترل را مى-  
توان بصورت زير در نظر گرفت:

$$u(k+i) = \sum_{n=1}^N \mu_n u_{bn}(i) \quad (8)$$

كه در آن  $u_{bn}$  ضرایب توابع پايه در ترکيب خطی هستند و  $N$  تعداد توابع پايه را مشخص مى کند. ( $i$ )  $u_{bn}$  مقادير توابع پايه در لحظه  $k+i$  هستند.  
انتخاب اين توابع پايه، بستگي به طبيعت فرآيند و ورودي مرجع دارد و در حالت کلی از توابع پله، شب و سهموي استفاده مى شود. البته در اکثر موارد استفاده از دو تابع پايه پله و شب كافی است:

$$u(k+i) = \mu_1(k) + \mu_2(k) \times i \quad (9)$$

الگوريتم PFC، مجموعه‌اي از متغيرهاي کنترلي آينده را به گونه‌اي پيدا مى کند که خروجي فرآيند تا آنجا که امكان دارد به دنباله مرجع نزديک شود. دنباله مرجع نيز توسيط يك رابطه نمایي محاسبه مى شود:

$$y_r(k+i) = w(k+i) - \lambda^i [w(k) - y(k)] \quad (10)$$

كه در آن  $i=1,2,\dots$  تعداد کل نقاط تطبیق هستند.  $y_r(k+i)$  مقادير دنباله مرجع در زمان  $k+i$  است.  $w(k)$  نيز مقادر نقاط تنظیم<sup>۱</sup> است و  $y(k)$  نيز خروجي‌هاي فرآيند است.  $\lambda^i = e^{-\frac{T_s}{T_r}}$  است که  $T_s$  زمان نمونه-  
برداری است و  $T_r$  زمان مورد انتظار پاسخ به دنباله مرجع است.

بدین ترتیب خروجي آينده سیستم بواسطه رابطه زير که از ترکيب روابط (۴) و (۹) به دست آمد است، قابل محاسبه خواهد بود:

$$\begin{aligned} y_m(k+i) = & CA^i L(k) \\ & + C[A^{i-1} + A^{i-2} + \dots \\ & + I]B\mu_1(k) + C[A^{i-2} \\ & + 2A^{i-3} + \dots + (i-1)I]B\mu_2(k) \end{aligned} \quad (11)$$

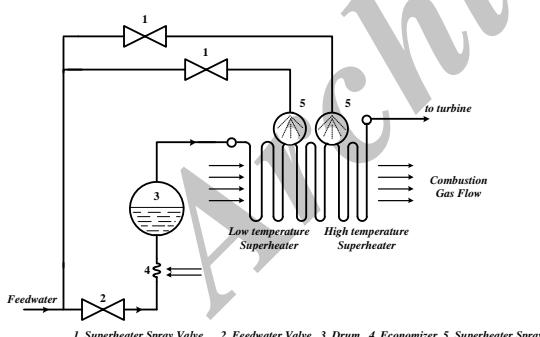
كه در اين رابطه  $y_m(k+i)$  خروجي مدل در لحظه  $k+i$  است. ( $i$ ) نيز تفاضل پيش‌بیني شده بين خروجي مدل و خروجي فرآيند است، که

<sup>۱</sup> Set-point

## ۶- تشریح سیستم کنترل دمای بخار سوپرھیت بخار نیروگاه و شبیه‌سازی‌ها

برای کنترل دمای سیستم اصلی بخار سوپرھیت، آب در دو مرحله بر روی بخار اسپری می‌شود. هدف آن است که دمای بخار سوپرھیت به وسیله کنترل دبی آب اسپری شده که توسط ولوهای آب تنظیم می‌شود، کنترل شود.

همان‌طور که در شکل (۲) مشاهده می‌شود، بخار تولید شده در درام بویلر از یک سوپرھیتر اولیه عبور می‌کند و سپس به سوپرھیتر تابشی اصلی وارد می‌شود. برای کنترل دمای بخار سوپرھیت، در دو مرحله، آب در بخار اسپری می‌شود. کنترل صحیح و مناسب دمای بخار سوپرھیت برای اطمینان از عملکرد ایمن و موثر نیروگاه بسیار مهم است، چرا که دمای سوپرھیتر، بالاترین دما در فرآیند نیروگاه است. رسیدن دمای سوپرھیتر به میزان بحرانی نامطلوب است، زیرا می‌تواند سبب آسیب دیدگی سوپرھیتر و توربین فشار بالا گردد. دمای بسیار کم نیز باعث کاهش راندمان و عملکرد ناصحیح نیروگاه می‌گردد. بر همین اساس، دمای بخار سوپرھیت، با تنظیم دبی آب اسپری شده در حالات گذرا در محدوده  $10^{\circ}\text{C} \pm 5^{\circ}\text{C}$  و برای حالت پایدار در محدوده  $55^{\circ}\text{C} \pm 5^{\circ}\text{C}$  کنترل می‌شود. همچنین کاهش تنش‌های حرارتی در سوپرھیتر حائز اهمیت است، زیرا می‌تواند به کمینه کردن فشارهای مکانیکی که باعث شکاف‌های ریز در واحد می‌شود، کمک کند و به این ترتیب هزینه‌های نگهداری را کاهش دهد و سبب افزایش عمر واحد می‌شود.



شکل ۲: بویلر و فرآیند تولید بخار سوپرھیت

سه عامل اصلی وجود دارند که می‌توانند دمای بخار سوپرھیت را تحت تاثیر قرار دهند: بار، دبی بخار و دمای بخار درون سوپرھیت [۱۲]. در بین این موارد، تاثیر بار بیش از سایرین دیده می‌شود. با تغییر شار بخار اصلی (بار)، پارامترهای مدل اصلی بخار شامل ثابت زمانی اینرسی و بهره حالت ماندگار تغییر می‌کنند. هنگامی که بار افزایش می‌یابد دمای بخار افزایش می‌یابد، و بهره پایدار مدل و ثابت زمانی بصورت معکوس تغییر

$$\begin{aligned} S_y &= Q(Q_3 M_{12} - Q_2 M_{11})(1 - \alpha^{H_1}) + \\ &\quad Q(Q_3 M_{22} - Q_2 M_{21})(1 - \alpha^{H_2}) \\ S_L &= Q(Q_3 M_{12} - Q_2 M_{11})C(A^{H_1} - I) + \\ &\quad Q(Q_3 M_{22} - Q_2 M_{21})C(A^{H_2} - I) \\ S_w &= -S_y \\ Q_1 &= M_{11}^2 + M_{21}^2 \\ Q_2 &= M_{12}^2 + M_{22}^2 \\ Q_3 &= M_{11}M_{12} + M_{21}M_{22} \\ Q &= 1/(Q_1 Q_2 - Q_3^2) \end{aligned} \quad (18)$$

با استفاده از روابط فوق می‌توان، رابطه زیر را برای تلاش کنترلی نوشت:

$$u(k) = \mu_1(k) = S_y y(k) + S_L L(k) + S_w w(k) \quad (19)$$

توجه شود که تنها در صورتی می‌توان پارامتر  $(k)_m$  را تعیین کرد که وجود داشته باشد، بنابراین در انتخاب پارامترهای آزاد کنترل کننده  $\text{H}_1$  و  $\text{H}_2$  می‌بایست دقت شود که به گونه‌ای انتخاب شوند که ماتریس  $Q$  وجود داشته باشد.

## ۵- آنالیز پایداری

با استفاده از فرض ۲ و رابطه (۱۹) و (۴)، رابطه فضای حالت سیستم حلقه‌بسته بصورت رابطه زیر خواهد بود:

$$L(k+1) = A_C L(k) + B_C u(k) \quad (20)$$

که در آن  $A_C = A + BS_y C$  است. بر اساس فرض ۱ می‌دانیم که پارامترهای بردار  $C$  محدود هستند،  $A$  و  $B$  نیز ثابت هستند ( بصورت offline شناسایی شده‌اند) و با توجه به این که سیستم اولیه پایدار است،  $H_1$  و  $H_2$  محدود می‌باشند.  $S_L$ ،  $S_y$  و  $S_w$  نیز با انتخاب درست پارامترهای  $\text{H}_1$  و  $\text{H}_2$  محدود هستند.  $w(k)$  یا همان نقاط تنظیم نیز برای همه زمان‌ها محدود در نظر گرفته می‌شود. لذا با توجه به محدود بودن تلاش کنترلی، بر اساس تئوری پایدار لیپانوف برای سیستم‌های خطی، سیستم گسته‌ای که اندازه همه مقادیر ویژه  $A_C$  آن، کمتر از واحد باشد، پایدار است و با توجه به توضیحات فوق:

$$|\lambda_i(A_C)| < 1 \quad (21)$$

و سیستم تحت کنترل، با در نظر گرفتن فرض‌های ۱ و ۲ پایدار است.

که ضرایب آن بر اساس تغییر بار واحد در دو مرحله تنظیم شده است، مقایسه می‌کنیم.

با انتخاب زمان نمونه‌برداری  $T_s=1$  Sec. مدل زمان گسسته سیستم بصورت جدول (۲) است. از جمله مزایای مهم توابع لاگر در شناسایی سیستم عدم نیاز به زمان نمونه‌برداری خیلی کوچک است.

جدول ۲: مدل گسسته سیستم دمای بخار سوپرھیت نیروگاه در بارهای مختلف

Load %	Discrete model of superheated steam temperature system ( $T_s=1$ Sec.)
30	$\frac{-12.04}{z - 7.569 \times 10^{-48}} z^{-131}$
44	$\frac{-12.04}{z - 3.999 \times 10^{-41}} z^{-110}$
62	$\frac{-7.98}{z - 3.552 \times 10^{-30}} z^{-84}$
88	$\frac{-4.21}{z - 5.737 \times 10^{-22}} z^{-73}$
100	$\frac{-3.87}{z - 2.083 \times 10^{-17}} z^{-53}$

تغییرات بار سیستم در شکل (۳) نشان داده شده است. مشاهده می‌شود که بار نیروگاه ابتدا برابر با ۳۳٪ بار نامی در نظر گرفته شده است و در زمان‌های ۱۵۰۰، ۳۰۰۰، ۴۵۰۰ و ۵۵۰۰ ثانیه به ترتیب به مقادیر ۴۴٪، ۶۲٪، ۸۸٪ و ۱۰۰٪ تغییر می‌کند و بر همین اساس مدل سیستم بخار سوپرھیت بصورت جدول (۲) تغییر می‌کند. فرض می‌شود که دنباله مرجع ورودی بصورت نشان داده شده در شکل (۴) باشد، یا عبارت دیگر بخواهیم دمای بخار سوپرھیت را در محدوده ۵۳۵ تا ۵۴۵ درجه سانتی گراد کنترل کنیم. در شکل (۵) دنباله مرجع ورودی و پاسخ سیستم حلقه بسته با استفاده از الگوریتم کنترل تطبیقی پیش‌بین تابعی با استفاده از توابع لاگر و پاسخ سیستم کنترل شده توسط یک کنترل کننده PID در یک شکل نشان داده است. با توجه به تغییرات وسیع بار، برای رسیدن به یک پاسخ قابل قبول توسط کنترل کننده PID، ضرایب این کنترل کننده از ابتداء تا زمان ۳۰۰۰ ثانیه، یعنی زمانی که بار به ۶۲٪ بار نامی واحد می‌رسد، بصورت  $K_p=-0.01$ ،  $K_i=-0.00045$  و  $K_d=-0.01$  و پس از آن بصورت  $K_p=-0.02$ ،  $K_i=-0.0015$  و  $K_d=-0.015$  تنظیم شده‌اند. در شکل (۶) خطای ردیابی سیستم با استفاده از دو کنترل کننده فوق مقایسه شده است. تلاش کنترلی که منجر به پاسخ‌های حلقه بسته فوق شده‌اند، برای دو روش فوق در شکل (۷) نشان داده شده است. در این شبیه‌سازی، پارامترهای آزاد کنترل کننده تطبیقی پیش‌بین تابعی مبتنی بر توابع لاگر

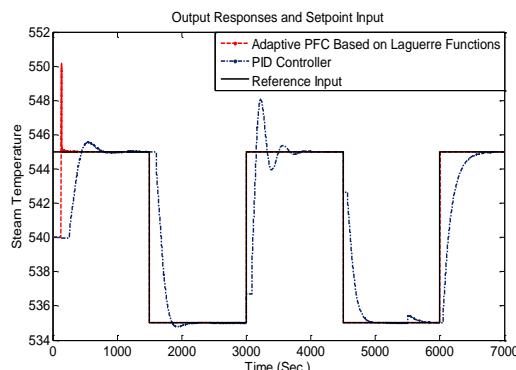
می‌کنند. لذا با تغییرات بار، می‌توان تعدادی مدل ثابت برای این سیستم متغیر با زمان در نظر گرفت. جدول (۱)، یک بولدر را در پنج ناحیه کاری از فرآیند کنترل دمای بخار، در نظر می‌گیرد و سپس پنج مدل مرتبه اول با تأخیر زمانی را به عنوان زیر-مدل برای آن منظور می‌شود [۱۵]. فاکتورهای دیگر شامل موارد زیر می‌باشند: دمای آب تزریقی، دمای بخار تزریقی به سوپرھیتر و دمای ماده سوختی. اختشاشات پیش‌بینی نشده مانند آلودگی‌های موجود روی دیوارهای و رسوب‌های موجود در لوله‌های بخار نیز می‌توانند تایع تبدیل سوپرھیتر را تحت تاثیر قرار دهند و عملکرد سیستم را تغییر دهند. اما این گونه اختشاشات دارای تغییرات آرام هستند و می‌توان با بهنگام کردن دوره‌ای مدل سوپرھیتر تاثیر آنها را در نظر گرفت.

جدول ۱: مدل سیستم دمای بخار سوپرھیت نیروگاه در پنج بار مختلف

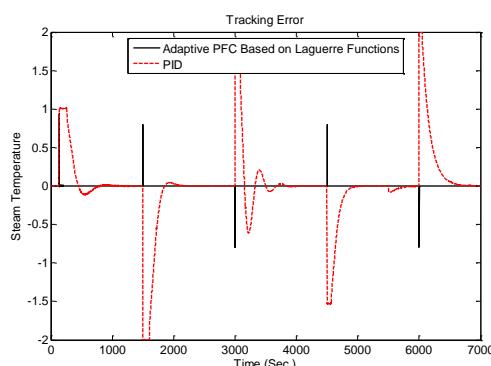
Load %	Equivalent first-order time delay model
30	$\frac{-12.04}{1 + 108.5s} e^{-131s}$
44	$\frac{-12.04}{1 + 93.02s} e^{-110s}$
62	$\frac{-7.98}{1 + 67.81s} e^{-84s}$
88	$\frac{-4.21}{1 + 48.91s} e^{-73s}$
100	$\frac{-3.87}{1 + 38.41s} e^{-53s}$

در ادامه برای بررسی کارایی کنترل کننده پیشنهادی در این مقاله، از این کنترل کننده برای کنترل سیستم سوپرھیتر فوق که یک سیستم متغیر با زمان است و دارای تأخیر خیلی بزرگ است، استفاده می‌کنیم. همان‌طور که در جدول (۱) مشاهده می‌شود، سیستم دمای بخار سوپرھیت دارای تغییرات بزرگی است. این تغییرات شامل تغییر در تأخیر سیستم، تغییر بهره حالت پایدار آن و تغییر در قطب مدل سیستم می‌باشد؛ به طوری که در بارهای مختلف واحد نیروگاهی، تأخیر سیستم از ۱۳۱ تا ۵۳ ثانیه تغییر دارد، بهره سیستم نیز در بازه ۱۲۰۰-۳۸۷ تا ۰۰۹۲۱-۰۰۶۰۳ جابجا می‌شود. با توجه به این که کنترل کننده‌های PID هنوز هم، در فرآیندهای صنعتی و بویژه در سیستم‌های کنترل دمای بخار سوپرھیت استفاده فراوانی دارند، و از سوی دیگر با توجه به این که، این کنترل کننده‌ها، جزو کنترل کننده‌های Bench-mark به حساب می‌آیند، برای ارزیابی عملکرد کنترل کننده ارایه شده، نتایج بدست آمده از این روش را نتایج بدست آمده از یک کنترل کننده PID

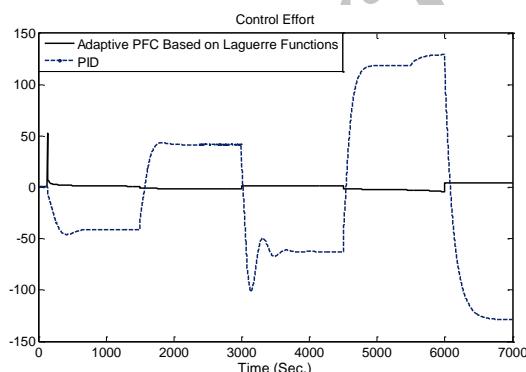
شکل ۴: نقطه تنظیم ورودی در سیستم بخار سوپرھیت



شکل ۵: دنباله مرجع ورودی و پاسخ سیستم حلقه بسته با کنترل کننده تطبیقی پیش‌بین تابعی مبتنی بر توابع لاغر و مقایسه آن با پاسخ کنترل کننده PID



شکل ۶: مقایسه خطای رديابی کنترل تطبیقی پیش‌بین تابعی مبتنی بر توابع لاغر با کنترل کننده PID



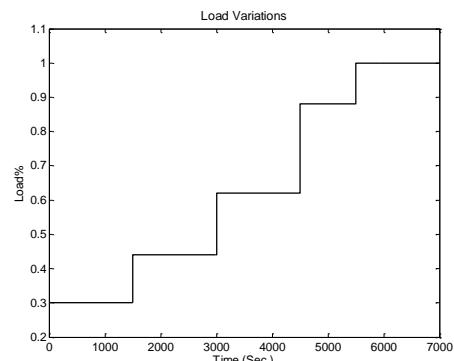
شکل ۷: مقایسه تلاش کنترلی در روش‌های کنترل تطبیقی پیش‌بین تابعی مبتنی بر توابع لاغر با کنترل کننده PID

## ۷- جمع‌بندی

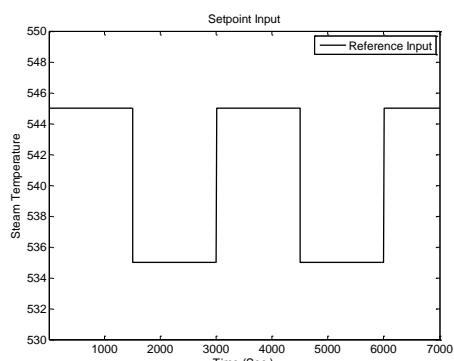
الگوریتم کنترل تطبیقی پیش‌بین تابعی بر مبنای مدل لاغر که در این مقاله به معروفی آن پرداختیم، به مدل دقیقی از سیستم پیش از طراحی

بصورت  $\lambda = 0.99, N = 4, T_S = 1, p = 3, T = 5, H_1 =$

$H_2 = 165$  انتخاب شده‌اند. همان‌طور که مشاهد می‌شود، کنترل کننده پیشنهادی در قیاس با کنترل کننده PID دارای سرعت بسیار بالاتری است، خطای رديابی در لحظاتی که دنباله مرجع ورودی تغییر می‌کند، به سرعت به صفر می‌کند، این در حالی است که کنترل کننده PID به دلیل تأخیر زمانی بزرگ سیستم، دارای لختی بسیار بزرگتری است. دامنه تلاش کنترلی در الگوریتم کنترل تطبیقی پیش‌بین تابعی مبتنی بر توابع لاغر نسبت به کنترل کننده PID دارای دامنه کوچکتری است و لذا از اشاع عملگرهای سیستم مانند ولوهای کنترل دبی آب اسپری شده، پیش‌گیری می‌شود. با توجه به پاسخ سیستم حلقه بسته مشاهده می‌شود که کنترل کننده پیشنهادی توانایی رديابی دنباله ورودی را با دقت بالا دارد و خطای رديابی بسیار کوچک است. در حالات گذرا خطای رديابی کمتر از  $\pm 5^{\circ}\text{C}$  است و در حالات استاندارد این خطای دامنه‌ای کمتر از  $\pm 10^{\circ}\text{C}$  دارد. تنها در ابتدای رديابی، به دلیل تفاوت مقادیر اولیه بردار مشاهده گر C با مقادیر واقعی آن و رسیدن به یک همگرایی صحیح، اندکی خطای رديابی وجود دارد و تلاش کنترلی در این ناحیه دارای بزرگتری است. تغییرات بار که منجر به تغییرات بزرگی در مدل و تأخیر آن می‌شود، در عملکرد سیستم مشکلی ایجاد نمی‌کند و کنترل کننده خود را به خوبی با آن تطبیق می‌دهد. در تمامی مراحل شبیه‌سازی وجود نویز اندازه‌گیری نیز لحاظ شده است.



شکل ۸: تغییرات بار نیروگاه



- [13] R. N. Silva, P. O. Shirley, J. M. Lemos, and A. C. Goncalves, "Adaptive Regulation of Super-heated Steam Temperature: A Case Study in an Industrial Boiler," *Contr. Eng. Pract.*, Vol. 8, No. 8, pp. 1405-1415, 2000.
- [14] T. Moelbak, "Advanced Control of Superheater Steam Temperatures-An Evaluation Based on Practical Applications" *Contr. Eng. Pract.*, Vol. 7, No. 7, pp. 1-10, 1999.
- [15] Mingzhu Xu, Yiping Jiang, Jinzhi Liu and Shenshan Li, "Main Steam Temperature's Adaptive Control with Kautz Model", Proceedings of the 8th World Congress on Intelligent Control and Automation, Jinan, China, July 6-9, 2010.
- [16] Dong-Na Shi , Guo Peng and Teng-Fel Li, "Gray Predictive Adaptive Smith-PID Control and Its Application", Proceedings of the Seventh International Conference on Machine Learning and Cybernetics, Kunming, China, July 12-15, 2008.

احتیاج ندارد، توانایی تطبیق با تغییرات سیستم را دارد و از مزایای کنترل پیش‌بین تابعی و توابع لاگر برخوردار است. این الگوریتم در مواجهه با سیستم‌های دارای تأخیر بسیار بزرگ و متغیر با زمان، مانند سیستم بخار سوپرھیت نیروگاه‌های حرارتی دارای عملکرد مطلوبی است. نتایج شیوه‌سازی‌ها در این مقاله و مقایسه آن با نتایج کنترل کننده PID، کارایی بالای این الگوریتم را تصدیق می‌کند.

## مراجع

- [1] Mingzhu Xu, Xiaoli Li, Heping Liu and Yanhuang Hao, "Adaptive Predictive Functional Control with Stochastic Search", Proceedings of the 2006 IEEE International Conference on Information Acquisition, Weihai, Shandong, China, August 20 – 23, 2006.
- [2] Mingzhu Xu, Yiping Jiang, Jie Wen and Cunzhi Pan, "Multiform Optimization of Predictive Functional Control Based on Kautz Model", Proceedings of the 8th World Congress on Intelligent Control and Automation, Jinan, China, July 6-9, 2010.
- [3] Haitao Zhang, Zonghai Chen, Yongji Wang, Ming Li and Ting Qin, "Adaptive Predictive Control Algorithm Based on Laguerre Functional Model", *Int. J. Adapt. Control Signal Process.*, Vol. 20, pp. 53–76, 2006.
- [4] Heuberger PSC., Van den Hof PMJ. and Bosgra OH, "A Generalized Orthonormal Basis for Linear Dynamical System", *IEEE Transactions on Automatic Control*, Vol. 40, No. 3, pp. 451-465, 1995.
- [5] Wahlberg B. and Makila PM., "On Approximation of Stable Linear Dynamical Systems Using Laguerre and Kautz Functions", *Automatica*, Vol. 32, No. 5, pp. 693-708, 1996.
- [6] Zervos CC. and Dumont GY., "Deterministic Adaptive Control Based on Laguerre Series Representation", *International Journal of Control*, Vol. 48, No. 6, pp. 2333-2359, 1988.
- [7] Dumont GA., Zervos CC. and Pageau GL., "Laguerre-Based Adaptive Control of pH in an Industrial Bleach Plant Extraction Stage", *Automatica*, Vol. 26, No. 4, pp. 781-787, 1990.
- [8] LP. Wang, "Discrete Model Predictive Controller Design Using Laguerre Functions", *Journal of Process Control*, Vol. 14, No. 2, pp. 131-142, 2004.
- [9] J. Richalet, S. Abu El Ata-Doss and C. Arber, "Predictive Functional Control: Application to Fast and Accurate Robots", Proc. Of 10th IFAC World Congress, Munich, pp. 251-258, 1987.
- [10] J. Richalet and D. O'Donovan, "Predictive Functional Control Principles and Industrial Applications" Springer, London, 2009.
- [11] Z. Ridong and W. Shuqing, "Predictive Functional Controller with a Similar Proportional Integral Optimal Regulator Structure: Comparison with Traditional Predictive Functional Controller and Application to Heavy Oil Coking Equipment" *Chin. J. Chem. Eng.*, Vol. 15, No. 2, pp. 247-253, 2007.
- [12] X.J. Liu and C. W. Chan, "Neuro-Fuzzy Generalized Predictive Control of Boiler Steam Temperature" *IEEE Transactions on Energy Conversion*, Vol. 21, No. 4, December 2006.