

住友重機械技報 No. 176 2011

情報・制御特集

特別寄稿

	小惑星探査機「はやぶさ」搭載サンプル採取機構			矢島	暁	1
情報・制御特集						
論文・報告	適応ノッチフィルタの開発および XYステージへの適用	小木會	曽 太郎,垓	原 真-	一郎	7
	陽子線治療装置用スキャニング制御システムの開発			井上湾	〕 一	13
	高安定度電磁石電源のデジタル制御			一色	翼	17
技 術 解 説	デジタルハードウェア電流制御の開発			安武知	巾治	21
				福嶋	弘	23
	M7 制御プラットフォーム研削盤用 CNC への適用			島田	昇	25
	運行管理システム eSNavi			吉田貴	憲	27
論文・報告						
	くりこみ群分子動力学法を用いた高速構造緩和手法	広瀬良太,	大西良孝,	市嶋大	、路	29
新製品紹介						
	気体検知式 LPG 残量警報					33



Sampler Mechanism of Hayabusa Spacecraft for Asteroid Probing

●矢島 暁* Satoru YAJIMA



サンプル採取機構 ホーン部 Hayabusa Sampler (Horn part)

小惑星探査機「はやぶさ」は、数々の苦難を乗り越 え、2010年6月13日に無事地球への帰還を果たした。 このニュースは各報道機関にて大きく取り上げられ多 くの国民に感動を与えたが、このはやぶさには当社が開 発に参画した小惑星サンプル採取機構が搭載されていた。 小惑星サンプル採取機構に課せられたミッションは、 (1)小惑星に弾丸を撃ち込み破砕された表層部(サンプ ル)を衛星内部に導き、(2)衛星内部でサンプルを分離し キャッチャと呼ばれる容器に格納し、(3)キャッチャを 回収カプセルに搬送し真空密封を行う、という非常に複 雑かつ高度なものであったが、これらのすべての動作が 成功し所定の機能を満足したことが確認されている。ま た、回収カプセル内には小惑星由来の微量の粒子が入っ ていたことも確認されており、現在独立行政法人宇宙航 空研究開発機構にて詳細な分析が行われている。

"Hayabusa," which is a Japanese spacecraft for asteroids probing, successfully returned to Earth on June 13, 2010 after overcoming various challenges. This news was taken up by the mass media and made a deep impression on the Japanese people. The Hayabusa is equipped with a sampler mechanism that collects fragments of surface materials of an asteroid. This sampler mechanism is a key component created in the development program in which we participated. The main missions assigned to this sampler mechanism are: 1) to collect fragments (samples) of surface materials of an asteroid that was broken by a projectile shooted from the spacecraft, 2) to separate the samples in the craft and store them in the container called the catcher, and 3) to insert the catcher into the re-entry capsule and seal up the samples under vacuum conditions in this capsule. Although these tasks were very complicated and required sophisticated technologies, it was confirmed that they were completed successfully and fulfilled the required functions. It was also confirmed that small particles originating from the asteroid were found in the capsule. The Japan Aerospace Exploration Agency (JAXA) is now performing detailed analysis of these particles.

1 まえがき

はやぶさは、独立行政法人宇宙航空研究開発機構・宇宙科 学研究所(JAXA)が開発した工学実験衛星であり、太陽系小 惑星イトカワに着陸し、表層部(サンプル)を採取し地球に持 ち帰ることを目的として、2003年5月9日内之浦宇宙空間 観測所より打ち上げられた。図1にはやぶさの外観写真を, 図2にはやぶさの構成および主仕様を示す。はやぶさは打上 げ後にリアクションホイール故障,地球との通信断絶,イオ ンエンジン故障など種々のトラブルに見舞われたことから, 地球帰還は当初予定の2007年より延期されたが,これらの トラブルを克服し2010年6月13日に無事地球帰還を果たし

	113t01 y	of Hayabasa from faulen to retarn to the Earth	
2003年	5月	M-V-5号ロケットにより打上げ	
2004年	5月	地球スイングバイ 小惑星イトカワに向かう	
2005年	9月	小惑星イトカワまで20kmの地点に到着	
2005年	11月	小惑星イトカワに降下,世界初の小惑星軟着陸に成功	2 回タッチダウン後離脱
2005年	12月	地球との交信断絶	
2006年	1月	地球との交信復活	
2007年	1月	サンプル採取機構の回収カプセルへの搬送成功	
2010年	4月	地球帰還に向け軌道修正	
2010年	6月	地球帰還 サンプル回収	
2010年	11月	採取した微粒子が小惑星イトカワ由来のものと判明	





図1 はやぶさ外観写真 Photograph of Hayabusa spacecraft



図2 はやぶさの構成及び主仕様 Configuration and main specifications of Hayabusa spacecraft

た。

また,地球に帰還した回収カプセル内部からは微粒子が発 見され,これらはイトカワ由来のものと断定され,現在JAXA にて詳細な分析が行われている。**表1**に,はやぶさの打上げ から地球帰還までの主要イベントの履歴を示す。

はやぶさにおける工学的検証項目は以下の4点であり,当 社はJAXAおよび日本電気株式会社と共同で(4)のサンプル採 取技術確立のためのサンプル採取機構の開発を行った。

- (1) 惑星間航行用のイオンエンジンの実証
- (2) 光学情報に基づく自動・自律的な位置制御システムの 確立

(3) 惑星間軌道からのカプセル再突入, 回収技術の確立

(4) 小惑星表面からのサンプル採取技術の確立

本報では,このサンプル採取機構の詳細および軌道上での 実績について報告する。

2 サンプル採取機構の詳細

2.1 要求機能

開発に当たり,小惑星サンプル採取機構に対して提示され た要求機能を以下に示す。

(1) 小銃(プロジェクタ)より発射されるプロジェクタイル により小惑星表面を破砕すること

表2 サンプル採取機構の機能及び性能

Function and specification of sampler mechanism

機構	機能	性能 (数値はノミナル値)
サンプリング部	サンプルの捕集,格納,回収カプセルまでの搬送,サンプルの真空シール	寸法:290mm(W)×410mm(H)×280mm(L) 質量:3.1kg
①サンプルキャッチャ機構	捕集したサンプルの格納	最大粒径:10mmのサンプル格納 サンプル収納容積:70cm ³
②サンプル分離機構	捕集したサンプルのサンプルキャッチャ機構内での分離	サンプル分離室数:2室 回転方式による採取室の切替え
③サンプル捕集チューブ退避機構	サンプル捕集後の,サンプルキャッチャ機構からの回転チューブの退避	退避ストローク:72mm
④サンプル搬送機構	 ・サンプルキャッチャ機構およびサンプルキャッチャ機構内に格納された サンプルの,回収カプセル内真空コンテナまでの搬送 ・サンプルキャッチャ機構搬送後の搬送ばね力の解除 ・ラッチ・シール機構のアクチュエータ駆動用電源ワイヤーの切断 	搬送ストローク:161 mm
⑤ラッチ・シール機構	 ・ 真空コンテナに対しての真空シール ・ 衛星からの回収カプセル分離後,地上での回収とサンプル 取出しまでの真空コンテナの気密保持 	真空コンテナ内圧力レベルの保持: 1.33 Pa(I×10 ⁻² torr) 以下(空気分圧レベル)
ホーン部	採取したサンプルをサンプリングまで導く	寸法: ∮ 350 mm×1 000 mm (L) 質量: 4.9 kg
①ホーン機構	衛星下面から1000 mm の位置において,破砕した表層の破片 (サンプル) を 捕集しキャッチャに導く	ホーン下部開口径: ¢ 150 mm 構体下面からの長さ: 1000 mm



図3 撃ちこみ式サンプリング方式 Sampling technique by firing a bullet

- (2) 破砕され飛散した小惑星表層の破片(サンプル)を筒状のホーンを介して衛星内部の捕集容器(キャッチャ)に導くこと
- (3) サンプルを捕集容器(キャッチャ)内に2回に振り分け 格納すること
- (4) サンプルの格納されているキャッチャを回収カプセル 内の真空コンテナに搬送し、コンテナ内に収容し固定す ること
- (5) 真空コンテナをシールし、コンテナ内の気密を保つこ と

(1)の小惑星表面破砕のプロジェクタおよびプロジェクタイ ル開発はJAXAにて実施された。開発時は小惑星の表面状態 は不明であったことから、いかなる表面状態にも対応可能で あり、かつ微小重力環境下で成立する撃込み式サンプリング 方式が開発された。図3に、撃込み式サンプリング方式を示 す。本方法はプロジェクタイルをプロジェクタより撃ち出し、 小惑星表面を破砕させ舞い上がってくるサンプルを採取する という方法であり、複数回にわたる無重力実験により十分な 収集能力があることが確認された⁽¹⁾。その他(2)から(5)につい



Construction of sampler mechanism

ては当社にて開発を行った。

2.2 構成および機能・性能

図4に,2.1の要求機能を受け開発したサンプル採取機構 の構成を,表2に機能および性能を,図5および図6にサン プル採取機構外観図を示す⁽²⁾。

サンプル採取機構は衛星内部に設置されるサンプリング部 と衛星外部に設置されるホーン部により構成される。サンプ ル採取機構の主な特長を以下に示す。

- 高い動作信頼性(NEA(Non-Explosive Actuator, 非火 工品アクチュエータ)およびばねによる駆動機構)
- (2) アルミ合金/マグネシウム合金採用による軽量構造(全体質量約8.0kg)
- (3) サンプル通過部に不純物混入防止のため純アルミコー ティングを施工
- (4) ホーン部に高強度繊維および特殊バネを使用し,小惑 星接地時の柔軟性を実現

サンプリング部はサンプルキャッチャ機構,サンプル分離 機構,サンプル捕集チューブ退避機構,サンプル搬送機構お よびラッチ・シール機構から構成され,またホーン部はホー



図5 サンプル採取機構(サンプリング部)外観写真 Photograph of sampler mechanism (Sampling part)



図6 サンプル採取機構(ホーン部)外観写真 Photograph of sampler mechanism (Horn part)



図7 Conceptual figure of catcher and sample separation mechanism

ン機構およびプロジェクタ(当社範囲外)から構成される。各 機構の詳細を次に示す。

2.2.1 サンプルキャッチャ機構

サンプルキャッチャ機構は、捕集したサンプルを格納する 機能を有する。サンプルキャッチャ機構はキャッチャ本体、 カバー、仕切板、サンプル漏洩防止板、回転筒およびコンタ ミネーションクーポンなどにより構成される。キャッチャ本 体はアルミ合金製であり、カプセル内に設置される真空コン テナにできる限り多くのサンプルが格納可能なよう、下部の 一部がフラットな円筒構造となっている。内容積は約70 cm³ である。キャッチャ本体内部は2回の捕集のサンプルが混合 しないよう、仕切板により分離された2室に個別にサンプル を捕集できる構造となっている。図7に、サンプルキャッチ ャおよびサンプル分離動作概念図を示す。

2.2.2 サンプル分離機構

サンプル分離機構は、捕集したサンプルをサンプルキャッ チャ機構内で2室に個別に捕集できる機能を有する。サンプ ル分離機構の主要部材はアルミ合金製であり、回転チューブ、 回転部受台、NEA、回転用ねじりばねなどで構成される。 図7に示す通り、2回のサンプリングにより捕集されるサン プルを個別に格納できるよう、回転分離動作が2回行える構 造となっている。回転角度は計240°(120°×2回)である。 回転チューブは下部に回転台が取り付けられ、その内部に装 着されたねじりばねにより回転駆動力が与えられ、上部に取 り付けられたキャッチャ回転筒を回転させる。

回転駆動力の保持/解放にはNEAが使用され、計2台搭載 される。

2.2.3 サンプル捕集チューブ退避機構

サンプル捕集チューブ退避機構は,サンプル捕集後カプセ ルへの搬送動作が可能となるよう,サンプルキャッチャ機構 から回転チューブなどサンプル分離機構一式を退避させる機 能を有する。サンプル捕集チューブ退避機構の主要部材はア ルミ合金製であり,固定チューブ,回転チューブシャッタ, NEA,退避用圧縮コイルばね,ガイドロッドなどで構成さ れる。

サンプリング時,サンプル分離機構一式は回転チューブが サンプルキャッチャ機構の所定位置にセットされるよう, NEAを介してサンプラ本体に保持固定される。サンプリン グ終了後はNEAを作動させることにより,サンプル分離機 構一式はガイドロッド外周に設置された圧縮コイルばねにて サンプルキャッチャ機構から離れ,下部に退避しガイドロッ ド下部のストッパに衝突し停止する。

回転チューブ外周には、チューブ出口からのサンプル漏洩 防止のシャッタ機構が取り付けられる。本機構は上記の退避 動作に伴い、圧縮コイルばねにより回転チューブ出口を閉塞 する構造となっている。図8に、サンプル捕集チューブ退避



図8 サンプル捕集チューブ退避動作概念図 Conceptual figure of pull-out mechanism for sample collection tube



Conceptual figure of capsule insertion mechanism

動作概念図を示す。

2.2.4 サンプル搬送機構

サンプル搬送機構は、サンプリング後サンプルをサンプル キャッチャ機構とともに回収カプセル内に搬送し、かつ搬送 後カプセル分離に影響をおよぼさないよう、搬送ばね力を解 除できる機能を有する。サンプル搬送機構は構体取付フラン ジ、搬送ガイド、搬送押し板、NEA、圧縮コイルばね、ラッ チ部保持機構、搬送ばね力解除機構などにより構成される。 主要部材はアルミ合金製であるが、構体取付フランジなど一 部の部品については、軽量化の目的によりマグネシウム合金 が使用される。

サンプリング時,サンプラキャッチャ機構およびラッチ・ シール機構は,搬送ガイドにヒンジ結合されたトリガおよび ワイヤロープによりサンプリング位置に保持される。サンプ リング後,NEAを作動させワイヤロープの拘束を解除する ことにより,これら機構一式は圧縮コイルばねによりカプセ ルまで搬送され,カプセル内コンテナシール面で停止する。

搬送ばね力解除機構は、カプセルへの搬送後、カプセルに 残留する搬送ばねによる押付け力を解除する機能を有し、 NEA、ワイヤロープおよびプッシュロッドにより構成され る。カプセルへの搬送終了後NEAを作動させ、ワイヤロー プの拘束を解除することにより、搬送押し板を搬送ガイドカ バーとともに構体内部側方向に押し出し、カプセルへの押し 付け力を解除する。図9に、サンプル搬送動作概念図を示す。 2.2.5 ラッチ・シール機構

ラッチ・シール機構は,カプセルへのサンプルキャッチャ 機構搬送後,キャッチャ機構を真空コンテナに固定し,かつ カプセルが地上で回収されるまでの期間, 真空コンテナ内を 必要真空度に保持する機能を有する。

ラッチ・シール機構は、ラッチ内蓋、ラッチ外蓋、圧縮コ イルばね、サンプルアブレータ、NEA、NEAケーブル切断 用ワイヤカッタ、Oリング、真空コンテナなどで構成され、 主要部材はアルミ合金およびチタン合金が使用される。

ラッチ外蓋および内蓋は、サンプルキャッチャ機構を保持 するとともに、カプセルの地球への再突入時において、真空 コンテナの耐熱シールドとなる機能を有する。また、ラッチ 外蓋背面にはサンプラアブレータが取り付けられ、再突入時 のカプセル内部への熱流入が防止される。

ラッチ外蓋および内蓋は、NEAにより初期結合されており、 さらに12個の圧縮コイルばねが外蓋と内蓋の間に設置される。 カプセルへのサンプルキャッチャ機構搬送後、NEAに通電 することにより両者間の拘束は解除され、外蓋および内蓋は 圧縮コイルばねにより真空コンテナに押し付けられる。ラッ チ動作終了後は、カプセルが衛星より分離可能となるよう、 NEAから構体内部へのケーブルは搬送押し板に取り付けら れたワイヤカッタにより切断される。

ラッチ機構と真空コンテナのシールは同心円状2重に配置 されたOリングゴムにより行われる。Oリング間は、コンテ ナへの空気透過量を低減させるようポケット部が設置されて おり、地上での回収までの期間において所定の真空レベルが 確保される。図10に、ラッチ・シール動作概念図を示す。 2.2.6 ホーン機構

ホーン機構は、プロジェクタにより小惑星表層から破砕さ れたサンプルをキャッチャ部へ導き、かつ小惑星タッチダウ

表3 サンプル採取機構の動作履歴

A logging sample of sampler mechanism sequence in space

	動作年月	結果
①ホーン伸展	2003年5月9日(打上げ直後)	正常に動作(リミットスイッチ信号をテレメトリにて確認)
②サンプル分離	2005年11月26日(小惑星タッチダウン直後)	正常に動作(リミットスイッチ信号をテレメトリにて確認)
③サンプル捕集チューブ退避	2007年1月18日	正常に動作(リミットスイッチ信号をテレメトリにて確認)
④サンプル搬送	2007年1月18日	正常に動作(リミットスイッチ信号およびカプセル温度変化をテレメトリにて確認)
⑤ラッチ・シール	2007年1月18日 2010年6月(地球帰還後)	正常に動作(カプセル温度変化をテレメトリにて確認 また地球帰還後の状態にて確認)
⑥搬送ばね力解除	2007年1月18日	正常に動作(リミットスイッチ信号をテレメトリにて確認)





ン時、縦横方向に柔軟に変形できる機能を有する。

ホーン機構は、打上げ時のロケット内設置領域の制約から、 打上げ時においては衛星下部パネルから全長400 mmに収納さ れ、打上げ後は宇宙空間にて全長 1000 mmまで伸展する構造 とした。ホーン伸展には伸展ストロークを考慮しDHS(Doublereverse Helical Spring)が使用され、同時にタッチダウン時の 柔軟変形もDHSの伸縮および曲げにより行われる。

ホーン機構は構体下部パネル外面に設置され,固定ホーン, 伸展ホーン,布ホーン,固定式ダストガード,展開式ダスト ガード,保持解放機構,ホーン伸展機構(DHS),プロジェク タなどで構成される。主要部材はアルミ合金およびマグネシ ウム合金が使用される。布ホーン部は耐貫通強度確保のほか, タッチダウン時に外力の加わった場合の伸縮性も確保するべ く高強度繊維が使用される。図11に,ホーン伸展動作概念図 を示す。

3 軌道上での作動実績

表3に,打上げ後のサンプル採取装置の作動実績を示す。 いずれの動作もすべて正常に行われたことが確認され,サ



ンプル採取機構としては100%の成功を収めた。また,地球帰 還後に回収されたサンプルキャッチャから採取された約1500 個の微粒子については,2010年11月16日にイトカワ起源のも のと正式に発表され,はやぶさは与えられたミッションを完 遂した。これら微粒子の分析により,今後惑星形成と進化の 解明が期待されている。

4 むすび

- (1)小惑星探査機はやぶさに搭載されたサンプル採取機構 の開発を行った。
- (2) サンプル採取機構は、軌道上で所定の動作を正常に行い、小惑星から微粒子を採取しカプセルに格納したことが確認された。
- (3)本機構の高い動作信頼性が実証されたことにより、今 後同種の小惑星探査ミッションへの適用が期待されて いる。

参考文献

- (1) 藤原他. 無重力環境下での試料採取の技術の開発.宇宙環境利用に関する公募地上研究.平成10年度 研究成果報告書.
- (2) 藤原顕,矢野創.「はやぶさ」に搭載された小惑星試料採取機構. 日本航空宇宙学会誌,53(620),2005,P264-271.

太 郎*

適応ノッチフィルタの開発およびXYステージへの適用

Development of Adaptive Notch Filters and Its Application for XY Stage

●小木曽 Taro OGISO 塚原真一郎* Shinichiro TSUKAHARA



適応ノッチフィルタの動作 A reaction of adaptive notch filters

高い運動性能が求められる装置では、高ゲインのフィ ードバック制御が必要になることが多い。装置の共振特 性が高ゲイン化を阻害する場合には、ノッチフィルタを 用いて安定化が図られる。ノッチフィルタは制御ループ の安定化に高い効果が得られるものの、適切に調整しな いと効果が低下するばかりか、不安定化を招く場合もあ る。たがいに周波数の近い共振が存在するときはノッチ フィルタと共振の位相干渉が強くなるので、調整には高 い専門技能が必要になる。本稿では、ノッチフィルタ調 整の容易化を目指して開発した適応ノッチフィルタに関 して報告する。プラントからの観測量にもとづいて中心 周波数とノッチ幅を自動調整する手法により、適応ノッ チフィルタを開発した。XYステージのサーボ調整に適 用し、3段のノッチフィルタが適切に自動調整されるこ とを確認した。

Devices that need higher kinematical performance frequently require high gain feedback control. When achievement of high gain feedback control is precluded by the resonance characteristics of the devices, notch filters are used to stabilize the control system. Although notch filters effectively stabilize the control loop, improper tuning may lead to decreased stabilization effect and unstable system behavior. When many resonant modes appear closely in the frequency domain, serious phase interference will occur between notch filter and resonance frequencies. For this reason, sophisticated expertise is required to tune the notch filters. We have developed adaptive notch filters aiming at facilitating tuning. This article reports the newly developed adaptive notch filters resulting from the new method by which the center frequency and notch width are automatically tuned based on the measurements collected from plants. We used adaptive notch filters to tune the servo system of the XY stage and confirmed that three-stage notch filters were automatically tuned in a proper manner.

1 まえがき

半導体の製造や検査,金型加工などに使われる高性能な位 置決め装置において制御仕様を満たすには,低周波での外乱 抑制と高周波での共振安定化を考慮してコントローラを高ゲ インにチューニングする必要がある。高周波の共振特性は高 精度なモデル化が困難なことから,技術者によるサーボ調整 に依存していることが多い。サーボ調整は出荷時のみならず, 機械特性の経年変化への対応や,用途変更などの場合にも実 施する。高ゲインのサーボ調整には長い時間がかかり,作業 費用が高くなる。このため,サーボ調整の簡易化は産業上重 要な技術となっている。

高性能な位置決め装置は十分な制御性能を得るために,共 振周波数が所要の周波数以上となるように機構を設計する。

*技術本部



図1 Block diagram of adaptive notch filters

装置は、この周波数以下の領域において剛体モードで動作す る。また、外乱の抑制には静圧案内などが採用されることが 多く、共振の減衰性が低い傾向にある。そこで制御ループに ノッチフィルタを挿入し、ループゲインを局所的に抑制する ことで低周波領域の高ゲイン化を実現することが多い。ノッ チフィルタは開ループの位相を変化させる。調整が不適切な 場合にはゲイン抑制の効果がないばかりか、位相の不安定化 を引き起こすことがある。ループ中で複数使うときには、プ ラントの位相特性と複数のノッチフィルタの位相特性を考慮 した複雑な調整を行う。このような調整には高い専門技能が 必要であることから、調整の自動化が求められている。

本報ではノッチフィルタの中心周波数とノッチ幅の調整を 自動化した適応ノッチフィルタの開発と、XYステージのサ ーボ調整への適用について報告する。中心周波数の調整アル ゴリズムは信号処理の分野で研究されたオールパス型適応ノ ッチフィルタ⁽¹⁾の原理にもとづいており、多軸コントローラ において複数のノッチフィルタを使う多自由度の位置決め装 置の場合、演算時間低減の面から有利である。また、中心周 波数を逐次更新し、閉ループ制御中でもプラントの共振周波 数を高精度に推定することができる。ノッチ幅の調整アルゴ リズムは位相余裕の確保を重視しており、本事例のXYステ ージのように近接する帯域で異なる共振モードを抑制する場 合に有利である。

2 適応ノッチフィルタ

2.1 機能

適応ノッチフィルタは①振動検出, ②周波数調整, ③幅調 整の各機能を備えている。代表図にXYステージにおいて適 応ノッチフィルタが動作したときの速度,中心周波数の推定 値ω*およびノッチ幅のパラメータζ_Nの時間変化を示す。周 波数はナイキスト周波数によって正規化した値,時間はサン プル数でそれぞれ表示している(6章の実験結果についても 同様)。振動検出機能は共振の励起を判定すると,中心周波 数の調整を開始する。周波数調整はω*の収束が判定される と終了し,続いてノッチ幅の調整を開始する。一連のシーケ ンスを自動化したことで,ノッチフィルタの調整を効率よく 行うことができる。





図2 ノッチフィルタと共振フィルタの周波数特性 Frequency characteristics of notch filters and resonance filters

開発した適応ノッチフィルタをフィードバック制御系に適 用すると図1のようになる。N(z)は推力指令などをフィルタ リングするノッチフィルタである。N(z)の伝達関数を連続時 間で示すと式(1)のようになる。

$s^2+2g_N\zeta_N\omega_Ns+\omega_N^2$	(-	• \
$s^2+2\zeta_N\omega_Ns+\omega_N^2$	()	L)

ここで ω_N は中心周波数, g_N は ω_N におけるゲインである。 N(z)のボード線図を図2に実線で示す。 ω_N においてゲイン が抑制されることと, ω_N の前後で位相の遅れ進みのあるこ とがわかる。H(z)はプラントの観測量wから調整に不要な指 令応答成分などを除去した信号uを出力するハイパスフィル タである。R(z)は共振周波数 ω_N の共振フィルタで, uをフィ ルタリングして信号pを出力する。R(z)のボード線図を図2 に点線で示す。 ω_N にゲインピークがあることと, ω_N におい て位相が90 deg遅れることがわかる。推定器はuの振動周波数 ω^* を推定する。

ここでuが振幅a,周波数 ω の正弦波であると仮定して ω^* の推定原理を説明する。添え字kをサンプル数,Tsをサンプリング時間とすれば定常状態において,

$u_k = a \sin k \omega T_s$		(2)	:)
-----------------------------	--	-----	----

 $p_{k}=a|R(j\omega)|\sin(k\omega T_{s}+\arg R(j\omega))\cdots(3)$

ただし、 $|R(j\omega)|, \arg R(j\omega)$ は周波数 ω におけるR(z)のゲインと位相である。式(2)、(3)から

$$\begin{split} u_{k}p_{k} &= a^{2}|R(j\omega)|\sin k\omega T_{s}\sin(k\omega T_{s} + \arg R(j\omega)) \\ &= \frac{1}{2}a^{2}|R(j\omega)|\{\cos(\arg R(j\omega)) - \cos(2k\omega T_{s} + \arg R(j\omega))\} \end{split}$$
(4)

となるから十分長い区間で積upの平均E[up]を計算すれば、



図3 動作確認用プラントの周波数特性 Frequency characteristics of plants for the simulation

となる。*R*(*z*)の位相特性より,*E*[*up*]は

$$E[up] = \begin{cases} >0 & if \quad \omega < \omega_N \\ =0 & if \quad \omega = \omega_N \\ <0 & if \quad \omega > \omega_N \end{cases}$$
(6)

となるから、 λ を正の実数として、式(7)のような漸化式を利 用してR(z)の共振周波数を更新すれば、 $\omega_N \varepsilon \omega$ に収束させ ることができる。

実際には式(8)-(10)のアルゴリズム⁽²⁾を用いてω*をωに収 束させる。

$\Delta \omega_{k}^{*} = \lambda u_{k} p_{k} / \Phi_{k} \omega_{k}^{*} \cdots \cdots \cdots \cdots$	
$\omega_{k+1}^* = \omega_k^* - \Delta \omega_k^*$	(9)
$\Phi_{k} = (1-r) \Phi_{k-1} + rp_{k^{2}} \cdots$	

更新量 $\Delta \omega^*$ の計算において積upを Φ で除す理由は、 $\Delta \omega^*$ から振幅aの影響を簡便に低減するためである。さらに $\Delta \omega^*$ の分母には $|R(j\omega)|$ が含まれる。 $|R(j\omega)|$ は $\omega \ge \omega_N$ の差が小さいほど大きな値をとるので、 ω^* は ω へゆるやかに収束すると考えられる。



図4 Simulation results

周波数調整は共振が励起状態にあるような、単一周波数振動が大きく現れているときに行う。 $\omega_N = \omega^* としてN(z)$ の係数を更新すれば、中心周波数をプラントの共振周波数に一致させることができる。演算量を低減するべく、一定サンプルごとにN(z)およびR(z)の係数を更新することも可能である。

2.3 幅調整

ノッチ幅はζ_Nに比例する。幅調整ではζ_Nをある区間でス イープしながら一定サンプル毎にN(z)の係数を更新する。こ のとき,ある基準を上回る振動を検出した場合はスイープを 中止し,ζ_Nを低水準なζ_{NL}に設定してノッチ幅を狭くする。 基準を上回る振動を検出することなくスイープが完了したと きはζを高水準なζ_{NH}に設定してノッチ幅を広くする。スイ ープ区間は周波数調整中およびζ_{NH}よりもさらにノッチ幅が 広くなるように設定する。このことから,スイープが完了し た場合はスイープ区間とζ_{NH}との差に応じた位相余裕を確保 することができる。

3 シミュレーションによる動作確認

3.1 動作確認用プラント

図1においてプラントを位相遅れのある3慣性系とした速 度制御のシミュレーションを行い,適応ノッチフィルタの動 作を確認した。3慣性系は3つの慣性体をねじりばね要素 で結合した回転系のモデルとし,第1慣性の角速度ωをフィ ードバックして第1慣性へのトルク指令を演算した。プラント は位相交叉周波数(420 Hz),1次反共振周波数(55 Hz),2次



図5 XYステージの制御システム Schematics of control system for XYstage

共振周波数(300 Hz)が等しいA, Bの2種類を設定した。 制御系が安定限界となるようにループゲインを調整したとき の開ループと閉ループの周波数特性を図3に示す。プラント AおよびBは、位相交叉周波数において閉ループの共振が生 じている。しかしながらωN=420 Hzとしてしまうとノッチフ ィルタの位相特性によって2次共振が不安定化される。逆に ωN=300 Hzとすれば、ノッチフィルタの位相特性によって位 相交叉周波数を高周波に遷移させることができる。また、プ ラントAは2次反共振周波数と2次共振周波数の比が大きい ことから、ノッチ幅を広めにとるほうが安定性を高められる。 一方、プラントBは2次反共振周波数と2次共振周波数の比 が小さいことから、ノッチ幅を狭めにしないと110~200 Hz で位相不安定になるおそれがある。

3.2 動作検証の結果

速度制御中に比例ゲインをランプ状に上げることで共振モ ードを励起し、適応ノッチフィルタを動作させた。図4はシ ミュレーションの結果であり、それぞれ上図が速度、下図が $\omega_N と \zeta_N$ の時間変化である。垂直点線は周波数調整の開始時 期を示す。図4(a)はプラントAに対する結果である。周波数 調整においては2次共振周波数を高精度に推定し ω_N =295Hz となった。幅調整においてはスイープ中に基準を上回る振動 が検出されることなく ζ_N = ζ_{NH} を選択した。図4(b)はプラン トBに対する結果である。周波数調整においては2次共振周 波数を高精度に推定し ω_N =287Hzとなった。幅調整において はスイープ中、110~200Hzにおいて位相不安定となり、基 準を上回る振動が検出されたことで $\zeta_N = \zeta_{NL}$ を選択した。

以上の結果から、周波数調整は閉ループ制御中でもプラントの共振周波数を高精度に推定することができ、幅調整は位相余裕の確保を重視するという、設計意図どおりの動作を確認することができた。

4 XYステージへの適用

当社の露光・高精度検査装置用XYステージNanoplane[®] (図5)のサーボ調整に適応ノッチフィルタを適用した。XY ステージはガイドビームを駆動する下軸と、トッププレート を駆動する上軸が、リニアモータによって互いに直交の並進 駆動を行うことでXY平面内の位置決めをする。制御系はx軸 (上軸並進)、y軸(下軸並進)、yaw軸(下軸回転)の3制御自 由度を有する。

複数軸を同時に制御するXYステージ制御システムにノッ チフィルタの調整機能を1個実装した。ノッチフィルタは*x*, *y*, *yaw*の各軸の速度ループに3段ずつ実装した。速度ループ は同図中に示したような構成とした。ここでPは比例制御器, NFi (i=1,2,3)はノッチフィルタ, ANFは中心周波数推定機 構を表す。Nanoplane[®]は外乱オブザーバ⁽³⁾を備える。外乱オ ブザーバには定常特性の補償効果もあり,積分制御は使わな かった。サーボ調整時には指定された軸の速度を信号*w*とし て待機する。ループゲインを上げるなどして共振モードが励 起されると, ノッチフィルタを1段ずつループ中に挿入して 自動調整を開始する。複数のノッチフィルタを同時に自動調



図6 適応ノッチフィルタの動作例 Experimental results of adaptive notch filters

整することはない。

5 サーボ調整の手順

まず,制御系が安定になるよう十分低いサーボゲインを初 期値として与える。ノッチフィルタを使わない状態から,下 記手順でサーボ調整を行った。

(1) 速度ループ帯域を1%ずつ上げる。

- (2) 動作指令を与える。
- (3) 手順1,2で振動レベルが高くなった場合は、適応ノッ チフィルタがループ中にノッチフィルタを挿入し、中心 周波数と幅を自動調整する。
- (4) ノッチフィルタを3段使い切った状態で振動レベルが 高くなるとき、あるいは適応ノッチフィルタが動作して も振動を抑えられなかったときの速度ループの帯域を限 界値とする。
- (5) 速度ループ帯域を限界値の70~80%程度に設定する。
- (6) 位置ループ帯域を速度ループ帯域の25%程度に設定する⁽⁴⁾。
- (7) 停止時の位置偏差を確認しながら、位置ループ帯域と

外乱オブザーバのカットオフ周波数を同じ値として調整 する。

外乱オブザーバを使わず,速度ループで積分制御を行う場 合は手順(7)の外乱オブザーバのカットオフ周波数を積分時 定数の逆数と読みかえればよい。この手順のメリットは調整 者が応答波形を見ながら調整するパラメータが位置ループ帯 域のみであり,制御技術者以外の人でも実施が容易なことで ある。

6 実験結果

5章の手順(ただし手順(7)は省略)にもとづいてXYステージのサーボ調整を行った。x軸とy軸には3段,yaw軸には1段のノッチフィルタがそれぞれ挿入された。適応ノッチフィルタが動作したときの速度応答と ω_N および ζ_N の時間変化を図 6に示す。図6(a)はx軸のNF1とNF2の調整のようすである。最初の共振励起に伴ってNF1を調整した際に、NF1 の位相遅れによってさらに低域の共振を励起させたものの、 直後にNF2の調整を行うことで制御系を安定化した。図6 (b)はy軸のNF2の調整の様子である。図6(c)はyaw軸のNF



Comparison of position settling behaviors

1の調整結果である。いずれの結果でも励起された共振が適応ノッチフィルタの動作によって抑制されたことが分かる。

ノッチフィルタを手動で調整した場合と,適応ノッチフィ ルタを使った場合とで0.15µm以内への位置決め整定性を比 較した。図7(a)はx軸を最大速度から最大加速度で減速停止 した際の位置偏差を示したものである。適応ノッチフィルタ を使った場合の方が130サンプルほど速く整定した。図7(b) はy軸を最大速度から最大加速度で減速停止した際の位置偏 差を示したものである。適応ノッチフィルタを使った場合は 高周波の残留振動が目立つため,18サンプルほど遅く整定し た。これは、ノッチフィルタを手動で調整した場合よりも位 置ループの帯域が高くなったためで、5章の手順(7)を省略せ ずに位置ループの帯域を調整すれば、両者の挙動は一致した と考えられる。

以上の結果から、XYステージにおいて適応ノッチフィル タが有効に動作することを確認した。

7 むすび

- (1) プラントからの観測量にもとづいて中心周波数とノッ チ幅を調整する適応ノッチフィルタを開発した。特長を 次にまとめる。
 - ・多軸制御や多段ノッチフィルタのような、複数のノッ
 チフィルタの調整に対応している。
 - ・ループ制御中にプラントの共振周波数を高精度に推定する。
 - ・位相余裕の確保を重視したノッチ幅の調整をする。

(2) 当社XYステージにおいて開発した適応ノッチフィル タの動作を確認した。

(参考文献)

- (1)James Okello, 仲尾昌樹, 伊藤良生, 副井裕, 小林正樹. オールパス型適応ノッチフィルタの収束速度に関する一検討. 電子情報通信学会技術研究報告, 2000, p.111~116.
- (2)木坂正志.周波数追従型ピークフィルタを使った適応ノッチフィルタ. 電気学会研究会資料,産業計測制御研究会,IIC-06-136,2006.
- (3)牧野健一, 杉峰正信, 冨田良幸. 高精度レーザ加エシステム用XYステー ジの開発. 精密工学会誌, Vol.67, no.1, 2001, p.65-69.
- (4)吉浦泰史. ACサーボモータの制振制御技術. 第30回モータ技術シンポ ジウム, B6最近の制振制御-2, 2010.

陽子線治療装置用スキャニング制御システムの開発

Development of Scanning Control System for Proton Therapy System

●井 上 淳 一* Junichi INOUE



陽子線治療装置 Proton Therapy System

陽子線治療装置は、線量集中性の高い放射線がん治療法 として普及してきた。さらに陽子線のペンシルビームス キャン照射法は、先進的な治療法として開発が進められ てきた。当社は、この照射法の開発を独立行政法人国立 がん研究センターと共同で進めている。

スキャニング制御装置は、治療計画に従い正確にペン シルビームを患部へ照射すること、また照射中のペンシ ルビームの位置を高精度でモニタすることが求められる。 さらにペンシルビームの走査中はビームの強度を一定に 保つ必要があり、ビーム強度安定化システムを組み込む 必要がある。当社では本課題に取り組み、ビームの位置 を20µs以内の高速かつ位置分解能0.1 mm以下で測定で きるモニタシステムを開発した。またビームの安定化制 御システムにより、ビーム強度の安定度を±1%以内に 収めることを達成した。この治療方法は、2011年後半 からの治療開始に向けて準備が進められている。

Proton Therapy is a kind of radiation therapy which can concentrate dose distribution in the tumor, and is widely used today. Pencil beam scanning method has been developed as an advanced approach to proton therapy. We have developed this method in collaboration with National Cancer Center Hospital East (NCCE). The scanning control system is required to scan beam spot in precise position and detect it with high accuracy. In addition, it is necessary to design a beam current stabilize control system which can secure stable dose distribution. We have developed an advanced scanning control system which has a monitoring system to detect beam position with resolution of les than 0.1mm and fast sampling time (less than 20μ s), and a beam current controller to stabilize beam current within +/-1%. The pencil beam scanning treatment is scheduled to start within 2011.

1 まえがき

1.1 陽子線治療装置の特長

陽子線とは、水素の原子核を加速した放射線の一種であり、 陽子線治療装置は、陽子線をがん患部に照射してがん細胞を 死滅させる装置である。陽子線は体内に入っても表面近くで はエネルギーを放出せず、停止する直前にエネルギーを放出 して大きな線量を組織に与える性質を持つ。これは、病巣の みに効率よく線量を集中させることが可能であることから, 治療による副作用を抑えることができ,がん患者のQOL (Quality of Life)を高める治療法として近年各国で導入が図 られている。

当社では、1998年に独立行政法人国立がん研究センターに 1号機を導入し、2001年から高度先進医療としてがん治療に 用いられている。現在、より高い治療効果を求めて、新規技 術の導入が行われている。ペンシルビームスキャニング照射

表1 ビーム安定化要求仕様

Major specifications of beam current stabilization

電流範囲	0~30 nA
ビーム強度安定度	±1.0%以内
持続時間	10s以上



図1 ブロードビーム法(従来法) Broad beam irradiation (conventional method)



Pencil beam scanning irradiation

法(Pencil Beam Scanning)を用いた手法は、がん患部への正 確な照射が可能な方法として近年開発が行われてきた。

当社は、独立行政法人国立がん研究センターと共同で、 2007年よりペンシルビームスキャニング照射法の開発を行ってきた。

1.2 ペンシルビームスキャニング照射法導入の背景と特長

陽子線治療ではこれまで、ブロードビーム法と呼ばれる照 射方法が一般的であった。これは患部の形状にビームを整形 するべく、まず散乱体を用いてビームを広げ、そのあと患部 形状に合わせたボーラスやコリメータといわれるハードウェ アを使って整形し照射する方法である(図1)。しかしこの方 法ではハードウェア、ボーラスやコリメータを患者ごとに製 作する手間が必要であった。

それに対してペンシルビームスキャニング照射法は、ビー ムをスポット状に絞ったペンシルビームを走査させ患部の輪 郭に合わせ照射する方法で、患部の外への不必要な照射がな く、さらにがん患部中心に集中的に照射量を多くしたり、患 部内部の照射線量分布を変化させたりすることが容易にでき る特長を持つ(図2)。またペンシルビームスキャニング照射 法ではボーラスやコリメータは必要としないため、診断から 治療までの期間が短縮でき、病院として受け入れ患者数の増 加が期待できる。

2 システム概要

ペンシルビームスキャニング照射法は、サイクロトロン により加速され、治療室に移送された陽子線をノズルと呼ば れる機器により走査させることで実現する。陽子線がノズ ルを通過すると、ノズル内にあるスキャニング電磁石でビ ーム方向が変化する。走査範囲を患部の形状に合わせるこ とにより高精度な照射を実現する。図3に、スキャニング



図3 スキャニングノズル Scanning nozzle



図4 ビーム強度安定化システム概要 System diagram of beam current stabilization

用のノズルを示す。

ペンシルビームスキャニング照射法の導入に当たり,必須 となる技術項目を次に示す。

2.1 ビーム強度の安定化制御

照射は治療計画に従って行われる。治療計画は照射線量分 布を規定する。実際の照射では一定強度のビームを走査する。 線量分布は走査速度を変調させ照射時間をコントロールする ことで,任意の照射線量分布を作る。したがってビーム強度 の安定化は,治療計画にもとづいた照射線量分布の正確な実 現に必要である。表1に,ビーム安定化に関する要求仕様を 示す。

ビーム強度の安定化は、イオン源のパラメータの変動およ び高周波加速電圧の変動などを低減させると同時に、ビーム 強度をフィードバックし、安定に制御する手法を採用して実 現した。図4に、ビーム強度の安定化制御に関するシステム 概要を示す。

2.2 ビーム位置の高精度測定

ペンシルビームを走査させる際、何らかの原因でペンシル ビームが計画位置から逸れる場合が考えられる。ビームが逸 れると正常細胞にペンシルビームが当たり、正常組織に悪影 響を与えたり、線量分布が計画値とは異なり治療効果に悪影 響を及ぼすリスクがある。リスク低減には、ペンシルビーム の位置をリアルタイムでモニタし、ビームが計画位置から逸 れた場合、短時間でそれを検知しビームを停止させる必要が ある。

ビーム位置モニタは照射ノズルの終端部に位置し、患者に

表2 ビーム位置モニタ主仕様

A2 Major specifications of beam position monitor				
位置精度	1.0 mm以下	-		
測定分解能	0.1 mm以下	-		
サンプリング時間	$12.5\mu\mathrm{s}$			
測定範囲	300 mm ×400 mm	-		



図6 ビーム位置モニタシステム構成 System diagram of beam position monitor



図5 ビーム位置モニタユニット Beam position monitor unit

陽子線を当てる直前のビームスポットの位置を検知する。ビ ーム位置モニタのサンプリング時間は,走査ビームが逸れて も影響のない間隔で行う必要がある。また測定精度も十分良 いものが求められる。**表2**に,ビーム位置モニタの要求仕様 を示す。

図5に,ビーム位置モニタユニットの外観を,図6に,ビ ーム位置モニタのシステム構成を示す。

ビーム位置モニタは,センサ部,アンプユニットおよびデジ タル演算ユニットで構成する。

(1) センサ部 電離箱に内蔵した透過型マルチストリップワイヤにより、電荷の収集を行う。ワイヤはX軸方向、Y軸方向に おいてグリッド構造になっており、ビーム分布の検出を 行う。

(2) アンプユニット

位置センサ部において収集した電荷信号を,アンプ回 路により増幅する。その後,A/Dコンバータにより信号 をデジタル化したあと,演算処理回路に送信する。



フィードバック制御あり(横軸 2s/div 縦軸 500mV/div) With feedback control (horizontal axis: 2s/div vertical axis: 500mV/div)



フィードバック制御なし(横軸 2s/div 縦軸 500mV/div) Without feedback control (horizontal axis: 2s/div vertical axis: 500mV/div)

- 図7 ビーム強度(ビーム電流値)の比較 Comparison of beam intensity (beam current)
- (3) デジタル演算ユニット

フロントエンド回路から送信されてきた位置センサ部 におけるビームの強度信号を取り込み,ビーム位置と形 状をリアルタイムで計算して求める。

3 性能評価

3.1 ビーム強度安定化

独立行政法人国立がん研究センター東病院でビーム強度安 定化試験を実施した結果を述べる。

仕様範囲のビーム強度範囲におけるビーム強度は、ビーム 強度平均値に対して、安定度±1.0%以内であることを確認 した。図7に、ビーム安定化制御のあり/なしによるビーム 強度の変動を示す。縦軸はビーム強度、横軸は時間を示す。 ビーム安定化を行った場合、ビーム強度安定度の要求値1% 以内に対して、安定度は0.4%の変動幅に収まっている。

3.2 ビーム位置モニタ

独立行政法人国立がん研究センター東病院でビーム位置モ ニタの試験を実施した。ペンシルビームの移動パターンは,



図8 ビーム位置モニタによるビームスポットの移動測定 Measurement of beam spot scanning



図9 ビーム位置モニタによるビーム位置変動評価 Evaluation of beam distribution during scanning

照射面が正方形の形状になるものを作成した。試験ではペン シルビームを走査させ、ビームスポットの移動データを取得 した。ペンシルビームの移動データを2次元平面で表示した データを図8に示す。

試験の結果,ペンシルビームスポットの中心(重心)が移動 していく様子が認められた。また走査の途中で走査速度を変 更した場合,ビーム強度が一定であることから,照射面上で はペンシルビームの走査速度に応じて照射強度の濃淡が現れ るが,その様子についても正しくモニタできることを確認し た。

さらに、走査中のペンシルビーム位置の測定精度は50 μ m 以下であることを確認した(図9)。

またビーム位置モニタでは、ペンシルビームの中心(重心) をモニタすると同時に、ペンシルビームの形状の測定も可能 である。

の項目を取り上げ, 試験により良好な結果を示すことを 確認した。

- ・ビーム強度の安定化制御
- ・ビーム位置モニタによるビーム位置検知
- (2)本成果は2011年後半から開始される実際の治療に用いられる予定であり、陽子線治療装置を用いたがん治療の普及を加速するものとして期待される。

4 むすび

(1) 本開発では陽子線治療装置の高精度化の一環として次

高安定度電磁石電源のデジタル制御

Digital Control of a High Stability Magnet Power Supply





高安定度電磁石電源 High stability magnet power supply

当社の電源は、がん治療用陽子線治療装置をはじめ、 さまざまな装置性能発揮の安定した電力供給源として重 要な役割を担っている。当社の電源の主回路は、スイッ チング方式(デジタル方式)を採用しているが、制御の心 臓部である電流フィードバック制御は依然アナログ方式 を使用している。

当社は、今後グローバル市場で事業を拡大していくた め商品力を強化させる必要があった。その一環として、 電源のさらなるコストダウンを推進するべく、アナログ 方式であった電流フィードバック制御をデジタル化した。 そして、実機電源にて検証試験を実施した結果、電源の 主仕様である安定度を確保できることが確認された。

最も速い追随速度を必要とするがん治療用陽子線治療 装置向けビームスキャニング電源に対して、デジタル化 に使用するデバイスのサンプリング周期が十分高速であ ることから、他の電源のデジタル化にも標準的に適用可 能であると判断できた。

今後, デジタル方式の電源の適用を広げ, 標準化を図る ことにより, 装置全体のコストダウンに大きく貢献でき るものと考える。

Power supplies designed and manufactured by Quantum Equipment Division have been used as key components to draw the highest performance from our products, including cancer treatment proton therapy systems. Although digital switching devices have been used in the main circuit of our power supplies, the current feedback circuit, which is the heart of the power control, still features analog design. We judged it necessary to improve the product appeal of the power supplies in order to develop our business worldwide. Hence, we developed a digital current feedback circuit to achieve cost reduction, downsizing and reduced test and adjustment period. After the verification test was implemented by using actual power supplies, it was proved that the current stability, which is a key performance parameter of power supplies, conformed to the required specifications and both cost reduction and downsizing were also achieved. As the digital current feedback circuit offers a sufficiently short sampling period in the beam scanning power supplies that are designed for the cancer treatment proton therapy system and need the fastest current feedback speed, we judge that other power supplies can be digitalized in the same manner as the power supplies discussed herein. We believe that developing the digitalization of power supplies and standardization of digitalized power supplies will contribute to substantial cost reduction of our products.

1 まえがき

当社では、がん治療用陽子線治療装置、医療診断用PET 装置、研究用加速器、成膜装置およびリフティングマグネッ トなど、さまざまな用途に使用される装置を製造している。 直流安定化電源は、いずれの装置に対しても装置性能を発揮 する安定した電力供給源として重要な役割を担っている。 当社では、2000年以降、装置の商品力向上を目的として

表1 電磁石電源の主仕様

Specifications of magnet power supply

電源名	定格電流 (A)	定格電圧 (V)	追随速度 (0A から定格電流まで) (ms)	安定度 (ppm/℃)
HM メインコイル電源	170	155	250 以下	20 以下
ビームスキャニング電源	491	763	1以下	_



Digitization of current feedback control

電源の内製化をはじめ、現在ではほとんどの機種の電源を自 社で設計から製造まで行っている。2011年2月現在,1400 台を超える内製化電源の納入実績を持ち、その大部分が1~ 100 ppm/℃の安定度を備えた直流安定化電源である。一般に 電源は主回路部と制御部で構成される。内製化当初の主回路 はトランジスタを使ったドロッパ方式であったが、現在は IGBTなどの半導体素子を使ったスイッチング方式を採用 し、コストダウン、コンパクト化および高効率化などの品質 改善を行うことができた。しかし、制御の心臓部である電流 フィードバック制御は、依然複雑で高価なアナログ方式によ るものであった。当社は今後、がん治療用陽子線治療装置に 代表される、これまで国内中心であった市場を海外中心に拡 大するべく、キーコンポーネントである電源に対しさらなる コストダウンや製作工程の短縮を行い、装置の商品力を向上 させる必要があった。そのことから、アナログ方式の電流フ ィードバック制御を市販のデバイスを使ったデジタル方式に 変え、次の利点などによりコストダウンおよび製作工程の短 縮を図った。

- 負荷条件に合わせ制御定数を単にプログラム上の値を 変更するだけで調整できる
- ノイズや負荷特性の変動に、フィルタ処理を行うプロ グラムを追加し、容易に対策できる
- さらに、デジタル化を当社の他の電源へも標準で適用し、電

図3 **Digital error amp. circuit**

源単体としても,最新の技術を取り入れたコスト競争力を持 つ商品としてグローバル市場へ投入していく予定である。デ ジタル化を標準で適用するには,使用するデバイスが安価な 汎用品であること,かつさまざまな電源の要求仕様が満たさ れる必要がある。

当社は、内製化電源の中でも特に高い仕様が要求される医療診断PET装置用小型サイクロトロンの主電磁石用電源(HM メインコイル電源)と、がん治療用陽子線治療装置のビーム スキャニング用電源を取り上げ、その仕様を満足するようデ ジタル化設計を行うことにした。**表1**に、各々の電源の主仕 様を示す。

本報では、デジタル化の優れた機能を実現させる第一歩と して、デジタル化した電流フィードバック制御をHMメイン コイル電源に適用し、要求仕様に対する評価試験を行い、検 証した結果を記述する。次に、がん治療用陽子線治療装置の ビームスキャニング用電源に対し、今回デジタル化を目的に 作成したシミュレーションプログラムを使い、評価した結果 を記述する。

2 電流フィードバック制御のデジタル化

現状の電流フィードバック制御は、図1(1)に示すアナロ グ方式を採用している。これをデジタル化すると、図1(2) で示すブロック構成となる。



図5

Simulation results of transient response

負荷の出力電流 図4 Load output current



HMメインコイル電源(左),誤差増幅回路基板(右) 図6 Main coil power supply for HM cyclotron (left), and error amp. board (right)

2.1 デジタル電流フィードバック制御の設計

図1(2)で示すデジタル化した電流フィードバック制御回 路の設計を行うべく, Microsoft Excelを使用した回路シミ ュレーションプログラムを作成した。図2で示すとおり、本 プログラムは差分検出, デジタル誤差増幅, 電流検出および AD変換機能をシミュレーションするものである。

2.1.1 差分検出

AD変換された電流検出値と設定値の差分を偏差として、 デジタル誤差増幅回路に入力する。

2.1.2 デジタル誤差増幅

図3に示すとおり、デジタル誤差増幅回路は偏差eを一定 周期でサンプリング入力し, 電圧を出力する。 デジタル 誤差 増幅回路の出力Eは式(1)で表される。ここでθはサンプリン グ周期である。このように、デジタル誤差増幅回路の出力は、 サンプリングごとの偏差とサンプリング開始から現在までサ ンプリングしたすべての偏差の合計によって計算される。

2.1.3 電流検出

デジタル誤差増幅回路の出力である出力電圧はステップ信 号である。出力電流は、負荷の特性から1次遅れ系のステッ プ応答となり、式(2)で表される。Rは負荷の抵抗値、Lは負 荷のインダクタンス値となる。

出力電圧はこのステップ信号の連続である。デジタル誤差 増幅回路が1回目のサンプリングを行い出力し、さらに2回 目のサンプリングを行い出力したとすれば、出力電流は図4 のようになる。サンプリングn回目の出力電流の計算式は式 (3)となる。

$$I_n = \frac{E_n - E_{n-1}}{R} \cdot \left(1 - e^{-\frac{R}{L}\theta} \right) + I_{n-1} \cdot \dots \cdot \dots \cdot (3)$$

2.1.4 AD変換(アナログからデジタルへの変換)

電流フィードバック制御をテジタル化するに当たり、アナ ログ値である電流検出をAD変換器によりデジタル化する。

事り	安定度測定結果
382	Results of current stability measurement

方式	電流変化率	温度変化量 (℃)	安定度 (ppm/℃)
アナログ	$13 imes 10^{-6}$	1.7	7.65
デジタル	$15 imes 10^{-6}$	1.8	8.33



図7 出力電流波形の比較

Comparison of the output current waveform

2.2 シミュレーションプログラムの検証

2.1のデジタル化した電流フィードバック制御回路のシミュ レーションプログラムを検証するに当たり、電流設定値1Aの ステップ信号を入力したときの出力電流の過渡応答を、市販 のシミュレーションソフトICAPSを使用して比較評価した。 その結果、両者の過渡応答は一致した(図5)。

3 実機検証

2.1のデジタル化した電流フィードバック制御が組み込まれ た誤差増幅回路基板を搭載したHMメインコイル電源を使用 し、評価した(図6)。

3.1 安定度

HMメインコイル電源の出力電流の安定度を測定した。安定度とは、デバイスの環境温度に対する出力電流値の安定性であり、温度変化1℃当たりの出力電流変化量から求められる。測定の結果、安定度は8.33ppm/℃と表1に示す要求仕様(20ppm/℃以下)を満たし、アナログ方式を使った測定結果とも同等であることが確認できた(表2)。

3.2 シミュレーションプログラムの確認

2.1で作成したシミュレーションプログラムを評価するべく, 模擬負荷を使用し,HMメインコイル電源の出力電流応答時 間の実測波形と,シミュレーションプログラムにより求めた 応答時間の波形を比較評価した。その結果、両者がほぼ等し い時定数で応答していることが分かった(図7)。

4 内製化電源への適用

3章の実機電源に使用した誤差増幅回路基板には、アナロ グ方式で使用している複雑で高価な回路を使用せず、デジタ ル化した電流フィードバック制御を組み込んだ市販の安価な デバイスが搭載されている。内製化電源の中で最も速い追随 速度を必要とするがん治療用陽子線治療装置のビームスキャ ニング用電源に対し、2.1のデジタル電流フィードバック制御 のシミュレーションプログラムを使用し、必要なサンプリン グ周期を計算した結果50 µsとなった。このレベルのサンプリ ング周期に対応できるデバイスも市販で容易に入手できる。

以上の結果,デジタル化した電流フィードバック制御がす べての内製化電源にも標準で適用できるものと考える。

5 むすび

- (1) アナログ方式の電流フィードバック制御をデジタル化した。出力電流の過渡応答をシミュレーションした結果, アナログ方式の応答と同等となることが確認できた。
- (2) デジタル化した電流フィードバック制御を実機電源に 組み込み試験評価した。その結果,電源の主仕様である 安定度を満たすことが確認できた。
- (3) 電流フィードバック制御をデジタル化することにより、制御部のコストダウンが可能となった。

デジタルハードウェア電流制御の開発

Development of The Digital Hardware Current Control

●安 武 知 治* Tomoharu YASUTAKE



ハードウェアデジタル電流制御による性能分布

Distribution map of hardware digital current control performance

1 はじめに

当社の保有するサーボドライバは、SDシリーズに代表さ れるアナログ電流制御ドライバと、MDシリーズに代表され るデジタルソフトウェア電流制御ドライバに大別される。 冒 頭の図に示すように、アナログ電流制御ドライバは応答性な どの性能を重視した設計となっており、半導体・液晶といっ たハイエンド市場向け製品となっている。一方、デジタルソ フトウェア電流制御ドライバは、コストを重視した設計とな っており、ロボット市場などの量産市場向けの製品となって いる。

近年,ロボット市場においても、さらなる高タクト化や高 精度位置決めなどの性能向上要求が出てきており,MDシリ ーズの性能向上が必要となっている。またMDシリーズにア ナログ電流制御と同等の性能を実装できれば、より高性能を 要求される半導体および液晶市場にも投入することができる。 MDシリーズの特長である低価格でコンパクトという利点を 活かすことができ、顧客の要求にこたえることが可能となる。

本報は、これらの顧客要求を満たすことのできるデジタル ハードウェア電流制御機能に関するものである。本機能を開 発し、MDシリーズに組み込み、性能向上を実現させた結果 に関して報告する。

2 MDドライバ

MDシリーズは,産業用ロボットや半導体実装機などの産 業機械への組込み用に特化した多軸制御サーボドライバであ る。

2.1 主要仕様

電圧範囲 三相AC170~240 V

容量範囲	$0.1{ m kW}$ \sim $2.0{ m kW}$
出力定格電流	$1.7 \sim 12.5 \mathrm{A}$
制御方式	IPMによるPWM方式(三相正弦波駆動)
概略寸法	$30 \sim 90 (W) \times 94 (D) \times 185 (H) mm$

2.2 特長

- 図1に、MDシリーズのシステム構成例を示す。
- (1) 単軸制御の汎用製品と比較し,産業機械への組込み用 に特化することで,電流制御ドライバとしての小型化お よび省配線化を実現。
- (2)当社製のCPUモジュール、コントロールモジュール と組み合わせることで、高速・高精度な位置決めが可能。 また、コントローラモジュールを装置仕様に合わせてカ スタマイズすることで、トータルコストの低減、小型化 および省配線を実現。
- (3)専用の調整支援ソフトを使用することで、全軸の一括 モニタおよびパラメータ調整が可能で、効率的なセット アップおよびメンテナンス作業を実現。

2.3 電流制御ループ

図2にMDシリーズの電流制御ループの概略を示す。モー タに流れる三相電流検出値をADコンバータから取り込み, 三相二相変換を実行し, 直流座標においてPI制御を行う。 PI演算の結果として電圧指令が生成され, この指令に二相 三相変換を行い, PWM三角波比較器に出力し, フィードバ ック制御を行う。

3 デジタルハードウェア電流制御

デジタルハードウェア電流制御は,アナログ電流制御の持 つ高応答性とデジタルソフトウェア電流制御の持つ簡易性を 兼ね備えた制御方式である。この制御方式を実現させるべく,



図 1 システム構成例 System configuration example



Current control timing

FPGAを用いてデジタル回路で電流制御ループを構成した。 FPGAはロジック回路をブロックごとに構成することが可能 であることから信号処理の並列性が高く,高速演算を行うこ とが可能である。FPGAを用いることにより,電流制御処理 時間が短縮され,アナログアンプのような高応答性の実現が 可能である。

更にデジタル制御で問題となるサンプル無駄時間を削減し, 電流制御の安定性および応答性を向上させた。従来のデジタ ルソフトウェア電流制御処理では,電流のサンプル後,電圧 出力は座標変換や制御演算を行うことで,1サンプル周期の 制御遅延が生じてしまう。この制御遅延は単に電流追従の位 相遅れを引き起こすだけではなく,電流フィードバック系に 対して安定性の低下を引き起こす原因となる⁽¹⁾。

図3に、この制御遅延を削減する方策を示す。図3のシス テムにおいて電圧出力の更新は三角波の頂点で行われる。従 来の制御方式では、三角波の頂点で電流をサンプルし、その 後制御演算を行っており、1サンプルの遅延を生じさせる結 果となっていた。そこで三角波の頂点の数µs手前で電流を サンプルし、FPGAによる高速演算にて三角波頂点に至るま でに演算を完了させた。本方式により、1サンプル無駄時間 を削減し、電流制御の安定性および応答性を向上させること ができる。なお、本方式は特許申請中である。

4 デジタルハードウェア電流制御応答性検証

MDシリーズにデジタルハードウェア電流制御機能を実装 し、電流制御ループの応答性を向上させた結果に関して報告 する。図4に、デジタルソフトウェア電流制御とデジタルハ ードウェア電流制御のボード線図を示す。デジタルソフトウ ェア電流制御の電流周波数帯域は、約1.5kHzとなっている。 一方のデジタルハードウェア電流制御の場合は、約5~6kHz



図2 電流制御ループブロック図

Current loop block diagram



図4 電流周波数特性

Current gain and phase vs frequency

ほどの帯域を得ることができており,デジタルハードウェア 電流制御方式の有効性が実証された。

5 おわりに

デジタルハードウェア電流制御機能を開発し,当社MDシ リーズに適用した。その結果,従来のデジタルソフトウェア 電流制御方式と比較し,3倍程度の電流応答性を得ることが できた。今後,本機能を他のシリーズにも適用拡大を行い, 顧客要求にこたえていく所存である。

(参考文献)

(1) 樋口龍雄. 自動制御理論, 森北出版. 1989, p.112~116.

M7制御プラットフォームの搬送制御システムへの適用

M7PF Application to Transportation Control System





1 はじめに

多くの製造装置において、スループットの向上は性能改善 の上位項目となっている。なかでも製造工程内での物品の搬 送時間は、生産を行っていない無駄時間となることが多く、 これを短縮できれば最終製品の品質に影響を与えずスループ ットを向上させることが可能である。

搬送時間は,搬送経路,搬送速度および搬送装置間の受渡 し時間などの影響を受けるが,これらの要素を最適化するの に求められているのは,装置を制御するコントローラの性能 である。

このような搬送時間の短縮要求に対応するべく,当社のM7 制御プラットフォームを用いて,搬送用途に特化したモーシ ョンコントローラ用ソフトウェアを,当社独自の「MuSec (Micro processing Unit SEquenCe programing environment)」 開発環境を用いて開発した。

本報では,この搬送用モーションコントローラの機能およ び性能面での特徴を中心に紹介する。

2 搬送経路の短縮

搬送用途において,搬送経路は障害物への干渉を避けるこ とができれば途中の経路を厳密に定義する必要はない。よっ て,物品を搬送する経路に経由点がある場合,経由点の近傍 をショートカットして次の目標位置へ向わせることが可能で ある。

ショートカット量は経由点から手前の距離で設定し,本機 ではこの動作をパス動作,ショートカット量をパスエリアと 呼んでいる(図1)。 本機は、従来機と比較してこのパス動作に関する設定の自 由度を高めた。このことで、経由点ごとに任意のパス動作が 設定でき、さらに多軸ロボットにおける関節座標系と直交座 標系のような、経由点の前後で移動の座標系が異なる場合に もパス動作を適用することができる。また、パス動作中は移 動速度の低下も抑制できることから、搬送時間短縮への効果 は非常に高いものとなっている。

図2に、実際にパス動作をウェハ搬送で適用した例を示す。

3 加速時間の短縮

搬送時間を短縮するうえで,移動速度は速い方がよいのは 明らかであるが,最高速度域に到達させるまでの加速時間は 使用するモータが発揮できるトルクによって左右される。

加速では,速度の増加に伴う動摩擦の増大により高速領域 で最もトルクを必要とするため,低中速領域に合わせて加速 度を大きくすると高速領域でトルクが不足し制御不能に陥っ てしまう。

本機は,従来機と比較して加減速設定の自由度を高めたこ とで,高速領域の加速度にリミットをかけつつ,低中速領域 の加速度を大きく設定することができる(図3)。

図4に、加速度リミットの設定の有無によるモータトルク の大きさの違いを示す。

加速度リミットなしで加速度を大きくしていった場合,先 に高速領域でモータトルクが最大に達して制御不能に陥り, それ以上加速度を大きくすることができない。一方,加速度 リミットありの場合は,高速領域の加速度をリミットで制限 しつつ,低中速領域の加速度をさらに大きくすることができ る。



図1 パス動作 Passing operation



図2 パス動作の効果 Effect of passing operation

このように,加速中の全域でモータトルクを有効に利用した加速ができ,加速時間を短縮して最高速度域を有効に活用 することができる。さらにこれらの設定は動作ごとに行なえ るため,常に最良の加速・減速が可能である。

4 適用例

図5に、実際の搬送装置に本機を適用し、パス動作及び加速度リミットの有無によるスループットの差を計測した結果 を示す。スループットで21.9%(25.704s→20.07s)の短縮効果が あり、これら機能の有効性が確認できる。

5 受け渡し時間の短縮

本機は、1台で搬送装置を最大3台まで同時に制御できる ことから、装置間で同期をとりながら物品の受渡しを行うこ とができ、待合わせなどでの無駄時間の削減が可能である。

6 カスタマイズ性の向上

MuSec開発環境の特長として、プログラムが視覚的にとら えやすいこと、プログラムをモジュール化しやすいこと、デ バック情報画面を構築しやすいことがあげられる。

本機は、これらの特長を活かして、対象装置ごとに搬送シ ーケンスが異なっていても、ユーザ自らが機能をカスタマイ ズし、対応することが可能である。これによって画像処理装 置などと組み合わせた位置の補正動作などの追加も容易に行 える。

7 今後の開発計画

本機では、スループットの向上に有効な機能の開発を優先 して行ってきたことで、設定の自由度が高いかわりに使いこ なすことが難しくなってきている。現在、これらの機能を簡 単に使用できるユーザ支援ソフトウェアを開発中である。

8 おわりに

(1) 当社のM7制御プラットフォームを用いて、搬送用途



図3 加減速設定

Acceleration and deceleration setting



図4 加速度リミットの効果 Effect of acceleration limit



図5 スループット向上 Throughput improve

⁵ Throughput improvement

に特化したモーションコントローラ用ソフトウェアを開発。

- (2) 自由度の高いパス動作により搬送経路の短縮が可能。
- (3)加速度リミットにより加速時間を短縮し,最高速度域 の有効活用が可能。
- (4) 搬送装置に適用しスループット改善を実証。
- (5) 搬送装置間の同期による待ち時間の削減が可能。
- (6) MuSec開発環境の採用により、ユーザ自ら機能をカス タマイズすることが容易。

(参考文献)

- (1) 鳴海 隆,白石貴司.ロボットコントローラ98MPの開発.住友重機械技 報,no.140,Aug.,1999, p.21~24.
- (2) 池本雅俊,鳴海 隆.モーションプラットフォームMPシリーズ.住友重 機械技報,no.152, Aug.,2003,p.17~20.

M7制御プラットフォーム研削盤用 CNCへの適用

M7PF Application to CNC Grinder

●島田昇* Noboru SHIMADA



CNC研削盤 CNC grinder

1 はじめに

研削盤の生産性を向上させる必要条件の一つに段取り替え 時間の短縮がある。この実現のためには、加工対象物ごとに 必要となる加工プログラムの作成や加工条件の設定に要する 時間を短縮する必要がある。

本報では、研削盤固有の動作や操作を整理し、当社のM7 制御プラットフォームを用いて開発した研削盤用CNCの特 長であるシーケンスプログラミング機能、タッチパネル機能、 および内部ソフトウェアの構造について述べる。

2 研削盤の動作と操作の特長

図1に,研削盤の動作例を示す。これは加工対象物の上面 研削の代表的な動作で,加工プロセスは①下降(切込み),② 時間待ち,③横移動(研削)の3つの動作の繰り返しで構成され ている。

この動作は自由曲線を含まない直線動作の組み合わせであ り、他の汎用工作機と比較すると単純であるという特長があ る。このことから加工条件の入力方法は、マシニングセンタ など他の工作機のようなCADデータのダウンロードではなく、 装置の操作画面を使っての動作パターン選択および各種数値 情報の入力を行うことが一般的となっている

3 シーケンスプログラミング機能

工作機に使用されるCNCは、一般にシーケンスプログラ ム記述言語としてG/Mコードが使用されている。G/Mコー ドを使い慣れているユーザも多く、特に装置の立上げや試運 転に必要な単純動作を簡単にプログラミングできるというメ リットがある。一方で、装置の生産性を向上させる特長的な 動きを組み込むには,機能的な制約が生じる場合があるとい うデメリットもある。

(1) プログラミング言語

今回開発した研削盤用CNCには、プログラミング言 語として従来のG/Mのコードに加え、固定的なシー ケンス記述用に当社独自の「MuSec(Micro processing Unit SEquenCe programing environment)」言語を搭載 した。

MuSec言語は、プログラムを図形で記述する言語で、 処理の流れを直感的にとらえやすいという特徴を持って いる。

図2に、図1の動作をMuSec言語で記述したプログ ラム例を示す。研削動作を構成する4つの動作要素は動 作順に矢印で結ばれており、シーケンスの入れ替えや動 作の追加は、線のつなぎ変えや図形の追加で容易に行う ことができる。これはプログラムの作成やデバッグを容 易にするだけなく、作成済みのプログラムの保守も容易 になるというメリットがある。

(2) ソフトウェア構造

図3に、本機能を実現しているソフトウェアの構造を 示す。

ソフトウェアは,研削に使用される複数の加工パター ンを記述したサブシーケンスプログラム群と,それらを 呼び出すメインシーケンスプログラム群から構成されて いる。それぞれの加工パターンは,G/Mコードからも 呼び出し可能な構造となっている。なお,加工条件の設 定を容易にするための特長的なティーチング・プレイバ ック機能もメインシーケンスプログラムの一つとして組 み込まれている。



図1 研削動作例

Example of grinding operation



図2 MuSec言語による研削動作記述例 Example of describing grinding operation in MuSec language

4 タッチパネル機能

本CNCは表示操作用にタッチパネルを搭載している。

あらかじめ組み込まれている操作画面は、オペレータの操 作を容易にするべく、入力操作が必要な項目のみ表示される 対話式となっている。また、入力操作を削減するために、直 近の加工条件が再表示される機能も備えている。

このように現時点でも高い操作性を実現しているが,操作 画面は装置の使いやすさに大きく影響を与えることから,今 後の機能追加が見込まれている。そこで本CNCでは画面内 容のバージョンアップが容易に行えるよう,タッチパネル用 I/Fのオープン化を図っている。

(1) タッチパネルとCNC本体との通信仕様

タッチパネルとCNC本体の通信仕様に、市販の多く のタッチパネルに搭載されている汎用的な通信プロトコ ルを採用した。またタッチパネルから見たCNCの内部 の表示用レジスタも汎用的な仕様とした。これにより対 象とする研削盤に最適なタッチパネルを選択することが できる。

(2) ソフトウェア構造

図4に、タッチパネル制御用のソフトウェア構造を示 す。

表示用レジスタは制御用と独立に設けた。また,表示 用レジスタの操作は,タッチパネルIO処理としても装 置制御処理から独立させた。これによって,画面作成者 は画面デザインだけでなく,画面に表示するデータの種



図3 シーケンス制御ソフトウェア構造 Sequence control software structure



図4 タッチパネル制御プログラム構造 Touch panel control program structure

類まで容易にカスタマイズすることができる。

5 おわりに

本報ではM7制御プラットフォームの適用事例として次の特 長を持つ研削盤用CNCを紹介した。

- シーケンスプログラミング言語として、一般的な G/Mコードに加え、プログラムの作成や保守が容易な MuSec言語を搭載した。
- (2) 表示操作用にタッチパネルを採用し、さらに対話式の 操作系を実装することによって、加工条件の設定や変更 を容易とした。
- (3)内部のソフトウェア構造をモジュール化し、制御系と 表示操作系を分離することで、それぞれの機能拡張を容 易とした。

対象装置に特化したCNCは,汎用CNCでは実現困難だ った装置の特長を引き出すことができる。本CNCはカ スタマイズが容易であり,引き続き多様な装置への適用 を図っていく所存である。

(参考文献)

(1) 古川竜治.テーブル固定立軸円テーブル形平面研削盤SVR70F開発.
 住友重機械技報,no.164,2007,p.23~24.

運行管理システム eSNavi

eS Navigation System





図1 サビゲーションによる作業 Work by a navigation

1 はじめに

工場および配送センターにおける物品の搬送にはフォーク リフトなどの有人運搬機が使用されるケースが多く、物品の 搬送はフォークリフト作業者の判断に任されているのが実情 である。したがって、作業者の熟練度によって、物品の搬送 リードタイムに大きな差が発生している。

また,近年では少品種大量搬送から多品種少量搬送へ移行 する傾向にあり,搬送リードタイムの短縮が工場および配送 センターの大きな課題となっている。このような多品種少量 搬送において,フォークリフトを効率よく運行できる運行管 理システムへのニーズが高まっている。

本報では,熟練作業者に依存することなく,搬送リードタイムを短縮できる運行管理システム eS (e-System) Naviについて紹介する(図1)。

2 従来の運行管理システム

まず、従来の運行管理システムについて説明する。

WMS (Warehouse Management System) における無線端 末を活用した作業ガイダンスは、フォークリフトの位置に関 係なく、搬送作業が発生した順に作業者に指示していくのが 一般的である(図2)。

この場合,搬送効率は考慮されず,搬送リードタイムを短 縮できないだけでなく,作業者の作業量を平準化できない問 題がある。

3 eSNavi の運行管理

フォークリフトによる搬送リードタイムを大幅に短縮でき る運行管理システム eSNavi について説明する。

3.1 システムフロー

eSNaviの運用フローは以下のとおりである。

- フォークリフト作業者の作業開始操作をもとにシステムが起動する(図3①)。
- (2) システムはフォークリフトの現在位置をもとに最適作業 を検索し、フォークリフト作業者に搬送指示をする。
- (3) 最適作業がない場合は、それを作業者に知らせ、作業 者の判断によりeSNaviからいったん離れることができる。 システムから離れ、他の作業を行うことを可能とし、シ ステムの使用に自由度を持たせる(図32)。
- (4) eSNaviから離れる際にフォークリフトの現在位置を解除し、復帰する場合は現在位置を再度登録する。これによりシステムはフォークリフトの現在位置を正確に把握する(図3③)。

3.2 最適作業の決定

eSNaviは次に示す手順で最適作業を決定する。なお,最適 作業が見つからない場合は,フォークリフト作業者に対して,別 作業を行う選択権を与える。

(1) 最初に、待ち時間の長い搬送作業がないかチェックし、 その作業を優先して選択する。 優先順位の高い搬送作業がなければ、(2)以降の通常の



図2 従来の一般的な作業ガイダンス Conventional work guidance



図3 搬送管理システムフロー Transportation management system flow

検索処理を行う。

搬送作業は待ち時間ごとに,以下のレベルに分類され る。なお,同レベル内の搬送作業については,発生順に 指示する。

a.レベル1

通常搬送キューと呼び,最も優先順位の低い搬送作 業群。

b. レベル2

優先搬送キューと呼び,レベル1より優先順位の高 い搬送作業群。

c. レベル3

最優先搬送キューと呼び, 無条件に指示される搬送 作業群。

(2) フォークリフトの現在位置をもとに検索するエリアを





確定する。

- (3) その検索エリア内で指示が可能な搬送作業について、 次の搬送作業が終了するまでのフォークリフトの走行距 離を算出し、その走行距離が最短となる搬送作業を決定 する。
- (4) その検索エリア内で搬送作業が見つからない場合は、 検索するエリアを段階的に広げる。なお、フォークリフ ト作業者が検索エリアを選択することも可能とする(図4)。

3.3 システム内の定義

最適作業を決定するべく,以下の情報をシステム内のデー タベースにあらかじめ登録する。

- (1) 搬送起点および起点間のフォークリフトの走行距離
- (2) 搬送作業の優先順位をレベル分けするための待ち時間
- (3) フォークリフト作業者の情報(生産性など)
- (4) 検索するエリア
- 3.4 トレーサビリティ

eSNaviでは、搬送する物品をID管理し、いつ・誰が・何を・ どこから・どこへ搬送したかを記録し、管理できるようにした。

また,作業者の生産性(作業時間・搬送回数)も集計および 管理することも可能とした。

4 おわりに

eSNaviはフォークリフトの現在位置とデータベースに登録 された情報をもとに最適作業を決定し,搬送リードタイムを 大幅に短縮できる運行管理システムである。この運行管理シ ステムはフォークリフトだけでなく,配送センターで使用さ れるピッキングカートなどにも適用できる。

実際に工場で検証し,以下の追加機能の実現が今後の課題 となる。

- フォークリフトから降りることなく、物品の確認が容易に行える機能。
- (2) フォークリフト作業者が現在位置を車載端末から入力 しなくても、自動で現在位置を更新できる機能。具体的 には、無線LANによる3点計測方式が有力となる。

くりこみ群分子動力学法を用いた高速構造緩和手法

Fast Structural Relaxation Technique Using Renormalized Molecular Dynamics

広瀬良太*大西良孝*市嶋大路* Ryouta HIROSE Yoshitaka OHNISHI Daiji ICHISHIMA



各モデルのFIRE適用前後の収束時間ステップ

Time step to convergence before and after applying FIRE for each model

我々はマルチスケールかつマルチフィジクスの現象に 対してシミュレーション可能な、くりこみ群分子動力学 (Renormalized Molecular Dynamics RMD)法を開発 した。この方法によりマクロスケールの計算を可能とし た。

しかし、この方法は有限要素法 (Finite Element Method FEM) に比べると単純な静解析に対しても計算 時間がかかってしまう。

そこで,我々は高速構造緩和手法FIRE(Fast Inertial Relaxation Engine)を適用して,RMD法による静解析 の計算効率を向上させた。本報では片持ち梁の曲げ,簡 単な接触モデル,減速機のシミュレーションに適用した。 そしてFIRE適用前の結果と比較して計算時間を短縮さ せることに成功した。 We have developed a renormalized molecular dynamics (RMD) method that simulates the multiscale and multi-physics phenomenon. This method permits calculation on a macro scale. However, this method takes more computing time even for a simple static analysis compared to the finite element method (FEM). To eliminate this drawback, the fast structural relaxation technique, FIRE, was applied to the RMD method to improve the computational efficiency for the static analysis. This report discusses the application of the RMD method to the simulation of cantilever beam bending, simple contact model, and reduction gear system. The method has successfully reduced the computing time compared to the results of former trials.

1 まえがき

古典的な物理現象は原子や分子の多体問題として取り扱う ことができる。原子や分子の運動を位相空間内で追跡し,統 計平均を取ることで測定に対応した物理量を得ることができ る。この手法を分子動力学(Molecular Dynamics MD)法⁽¹⁾⁽²⁾と いう。

MD法の大きな利点は、バルク完全結晶だけでなく、表面、 界面、結晶欠陥、非晶質、液体、クラスタおよび微粒子など の材料について、原子レベルの構造とその時間変化を求める ことができる点にある。また、熱の伝導といった動的な現象 や、平衡状態から非常に離れた系の緩和や相転移なども計算 できる。しかしながら、MD法は個々の粒子の運動方程式を 数値積分することから、計算時間がかかり、工学的に意味の

ある巨視的なスケールの計算は実現不可能である。

そこで現在,MD法の計算効率を飛躍的に改善し,メゾス ケールやさらには、マクロスケールまでもシームレスにシミ ュレーション可能な手法の開発が期待されている。計算効率 を改善したMD法の例として、粗視化されたMD法⁽³⁾が開発さ れている。この手法はシームレスなシミュレーションが可能 であるが、弾性体に限定されることからMD法の利点が失わ れている。また高分子系では構造単位を単一粒子とみなす粗 視化MD法⁽⁴⁾が用いられているが、粗視化された粒子間に新 たな相互作用をモデル化しなければならない。

そこで我々はくりこみ群⁽⁵⁾の考え方をMD法に適用するこ とで,MD法の利点を継承したまま計算効率を飛躍的に向上 させることができる,くりこみ群分子動力学法⁽⁶⁾⁽⁷⁾を開発した。 以前の報告⁽⁷⁾⁽⁸⁾において,固体の弾性変形,破壊および溶 融,流れ場と温度場の連成問題や高クヌーセン数非定常流れ の巨視的なシミュレーションがRMD法により可能であるこ とを示した。

しかし固体の弾性変形などの静解析を行う場合,有限要素 法と比較すると計算時間がかなりかかってしまう。本報で は,RMD法での固体の弾性変形などの静解析に対してさら なる計算効率の向上を目的として,高速構造緩和手法である FIRE⁽⁹⁾⁰⁰を適用し,その効果を確認した。

2 くりこみ群分子動力学法

2.1 くりこみ群変換

現実の系が体積V=L³,原子数Nを持つとする。この系に くりこみ群を適用し、縮小された相似な系(*L*',*N*')を作る。

- $L \rightarrow L' = L \alpha^{-1}$

nはくりこみ回数である。

くりこみに際し、物理量は次のようにくりこまれる。

 $m \rightarrow m' = m \alpha^2$

 $\phi \to \phi' = \phi \tag{2}$

ここで, mは質量, ¢は原子間ポテンシャルである。また, 変数は次のようにスケールされる。

 $\mathbf{p} \rightarrow \mathbf{p}' = \mathbf{p} \alpha$ $\mathbf{q} \rightarrow \mathbf{q}' = \mathbf{q} \alpha^{-1}$ (3)

ここで, p は運動量, q は座標である。

くりこみの結果,時間はくりこみ変換によってスケールさ れない。しかし時間刻みΔtはくりこまれる前の系のα倍に 取ることが可能である。

2.2 場の量の算出

場の量は局所的な領域 $V_i \in V$ に含まれる原子数 $N_i \in N$ の統 計平均により算出することができる。空間座標 \mathbf{x} ,および時刻tにおける速度場 $\mathbf{v}(\mathbf{x},t)$,密度分布 $\rho(\mathbf{x},t)$,温度場 $T(\mathbf{x},t)$,応力 場 $\sigma_{xy}(\mathbf{x},t)$ はそれぞれ以下の公式で算出される。また,(2), (3)式を用いて変換した相似則も同時に示す。



$$\rho'(\mathbf{x}',t) = \frac{1}{V_i} \sum_{i}^{N_i} m_i' = \rho(\mathbf{x},t) \alpha^2 \cdots (6)$$

$$\sigma'_{xy}(\mathbf{x}',t) = \frac{1}{V'_{i}} \sum_{i}^{N_{i}} \left\{ m'_{i} \dot{q}'_{iy} - q'_{ix} - \frac{\partial}{\partial q'_{iy}} \Phi(\mathbf{q}'_{i}) \right\} = \sigma_{xy}(\mathbf{x},t) \cdots \cdots \cdots (8)$$

特に応力・温度については,くりこみ変換に際して不変で ある。

3 FIRE

粒子法によって静解析を行うには、エネルギー的に安定な 平衡位置を見つけ出すことが非常に重要な課題の一つである。 これまで我々は運動方程式に減衰項を加えエネルギーを下げ、 安定な平衡位置を求めていた。この手法でも平衡状態は得ら れるが、非常に時間がかかる。そこで我々はMD法において 提案された高速構造緩和手法であるFIREを適用し計算効率 を向上させた。

FIREは粒子にかかる力f_iおよび粒子速度v_iのみを入力と して、繰り返し計算によるエネルギー最小化により粒子位置 の緩和を実現する。以下にMD法におけるFIREのアルゴリ ズムを示す。

- F1. 粒子iにかかる力f_iおよび速度v_iを計算する(MD法の計算)。
- F2. P=f · vを計算する。
- F3. $\mathbf{v} \rightarrow (1-\alpha)\mathbf{v} + \alpha \mathbf{f} / |\mathbf{f}| \times |\mathbf{v}|$ と更新する。
- F4. 過去の履歴においてP<0となってからの時間更新回 数が N_{min} 以上かつ, P>0のとき,時間刻みを $\Delta t \rightarrow min$ ($\Delta t \cdot f_{inc}$, Δt_{max})と増加させ,さらに $\alpha \rightarrow \alpha f_{\alpha}$ と更新 する。
- F5. P \leq 0であれば、時間刻みを $\Delta t \rightarrow f_{dec} \Delta t \geq 減少させ、$ $系全体の粒子の速度をv→0とし、<math>\alpha \rightarrow \alpha_{start}$ と再設定する。

F6. F1 (MD法の計算)に戻る。

各ステップにおいてP≦0となった場合には系全体の運動 エネルギーを0にする。安定に計算を行うためにF5におい て速度 v_i および時間刻み Δt を修正しながら反復ステップを 進める。FIREに必要な f_i および v_i はRMD法においても既に 求められているため、FIREのRMD法への適用は容易であ る。以下の計算においてFIRE実施のパラメータは N_{min} =5, f_{ine} =1.1, f_{dec} =0.5, α_{start} =0.1, f_{a} =0.99と設定した。

4 シミュレーションモデルと結果

RMD法へのFIRE適用後の計算効率向上の検証として3例 の巨視的なサイズの弾性解析を実施した。まずは初歩的な片 持ち梁の曲げの解析,次に簡単な接触を伴うモデル,最後に 複雑な接触を伴うモデルとして減速機の静解析を実施した。 それぞれの検証モデルでの計算効率向上の結果を代表図に示 す。

4.1 片持ち梁への適用

既報^{ロロ}で報告した片持ち梁の曲げ解析にFIREを適用した。 既報では運動方程式に減衰項を導入することでエネルギーを 下げ,平衡状態を求めた。結果は理論値^{ロ2}と1.9%の誤差であ った。解析対象はfcc構造のアルミニウムとし,原子間ポテ ンシャルには以下に示すMorseポテンシャルを使用した。

 $\phi = \varepsilon [\exp\{-2a(r-r_0)\} - 2\exp\{-a(r-r_0)\}] \quad \dots \quad (9)$

 $a=23.5\times10^{9}(m^{-1}), \varepsilon=1.92\times10^{-20}(J), r_{0}=0.286\times10^{-9}(m)\cdots(10)$

図1に示すようにx方向, y方向, z方向の長さをそれぞれ 0.052(m), 0.052(m), 0.267(m)とし, 梁の上端部にx方向に 3500(N)の力を加えた。23回のくりこみ操作により(スケー





Calculation model with simple contact

ル因子 α =2²³) くりこまれた原子数N'を81920個とし計算を実施した。

図2に梁の上端の変位と時間ステップの関係を示す。平衡 状態の結果を得るのに必要な時間ステップは、FIRE適用前 が600000step程度であったのに対し、FIRE適用後は7500step程 度となり、計算時間を約1/80に短縮することができた。

4.2 単純な接触解析への適用

図3に、単純な接触を伴う計算モデルを示す。材料のヤン グ率は208.0(GPa)、密度は7800(kg/m³)とした。また、原子 間ポテンシャルは2次のポテンシャルとし、設定したヤング 率となるようにパラメータを設定¹³した。

図3(a)の初期状態から回転剛体A,Bを同じ角速度で回転 させ、物体Aに回転運動を与える。物体Aは物体Bと接触し、 物体Bは固定剛体Aと接触した状態で力が釣り合う。最終的 に、モデルは図3(b)のようになる。

図4に、物体Aの回転角度と時間ステップの関係を示す。 平衡状態を得るのに必要な時間ステップはFIRE適用前が 250000stepであったのに対して、FIRE適用後は50000step 程度と接触を伴うモデルに対しても計算時間を約1/5に短縮 することができた。

4.3 減速機への適用



図4 **剛体の回転角度** Angle of rotation of rigid body

複雑な接触を伴う解析モデルとして減速機の静解析に適用 した。図5に、本解析で用いた減速機の全体図を示す。このと き材料のヤング率は208.0(GPa)、密度は7800(kg/m³)とし た。原子間ポテンシャルは4.2と同じ方法で設定した。

減速機の物体Aにトルクを与え、回転運動をさせる。物体 Bと物体Cは固定する。物体同士が複雑に接触した状態で力 が釣り合い平衡状態となる。

図6に、系全体のエネルギーと時間ステップの関係を示す。 FIREを適用した結果、FIRE適用前と比較して系全体のエ ネルギーが、早く安定な平衡状態になっていることが確認 できる。平衡状態を得るのに必要な時間ステップはFIRE 適用前が300000stepであったのに対して、FIRE適用後は 100000step程度となり、計算時間を約1/3に短縮することが できた。このような複雑な接触を伴うモデルに対しても十分



図5 減速機の計算モデル Calculation model of reducer



図6 全エネルギーの時間ステップ変化 Temporal change of total energy

な効果が得られることを示した。

5 むすび

- (1) RMD法を用いた静解析において高速構造緩和手法の FIREを適用した。
- (2) RMD法にFIREを適用したことにより, 静解析におい て平衡状態の結果を得るのに必要な計算時間を飛躍的に 短縮することができた。
- (3) 簡単な接触を伴うモデルはもちろんのこと,複雑な接触を伴う減速機の静解析においても,FIREの効果が十 分得られることを示した。

(参考文献)

- (1) J.M.Thijssen. Computational Physics.Cambridge University Press, 1999, p. 175.
- (2) 日本機械学会編.原子・分子を用いる数値シミュレーション.コロナ社, 2001, p.11.
- Robert E.Rudd, Jeremy Q.Broughton.Phys.Rev.B,vol.58,no10, 1998, p.5893.
- (4) Leonid V.Zhigilet, Prasad B.S.Kodali and Barbara J.Garrison, J.Phys.Chem.B,vol.101,1997,p.2028.
- (5) くりこみ理論の地平. 数理科学, no.406,1997.

- (6) 市嶋大路.シミュレーション方法及びプログラム. 特開2010-146368.
- (7) D.Ichishima,Y.Ohnishi,R.Hirose. Renormalization Group Theory for Molecular Dynamics. Sumitomo Heavy Industries Technical Review, no.168, 2008, p.31.
- (8) D.Ichishima,Y.Ohnishi,R.Hirose.Computer Experiments of Flow Fields by Renormalized Molecular Dynamics Method. Sumitomo Heavy Industries Technical Review, no.173, 2010, p.29.
- (9) Bitzek, E et al. Structural Relaxation Made Simple. Phys. Rev. Lett, 97,170201, 2006.
- (10) 戸田紘太郎,椎原良典,吉川暢宏.506樹脂の材料非線形挙動に対す る粒子法の適用可能性.日本機械学会第23回計算力学講演会講演論文 集,2010, p.68.
- (11) 広瀬良太,市嶋大路,大西良孝.508くりこみ群分子動力学法による弾 性解析,日本機械学会第23回計算力学講演会講演論文集,2010, p.72.
- (12) エリ・ランダウ,イェ・リフシッツ著,佐藤常三訳,弾性理論(ランダウ・ リフシッツ理論物理学教程).東京図書,1983, p.144.
- (13) 市嶋大路,大西良孝.シミュレーション方法及びプログラム.特開 2009-037334.

気体検知式 LPG残量警報

LPG Fuel Optical Alarm for Forklift Truck



LPG残量警報装置は、LPGタンク内の燃料が残り少なく なると警報ブザーを鳴らし、オペレータにLPGタンクの交 換時期を知らせる装置で、オプションとして設定されている。 住友ナコマテリアル ハンドリング株式会社では今回、従来 から設定されている方式とは異なる新しい方式を採用し、現 状の問題点の改善を行った。

内燃式フォークリフトでは、ガソリンよりも安価なLPG を燃料とするフォークリフト(LPG車)が普及している。LPG 車の燃料補給は車両後部のカウンタウェイトの上に装備して いるLPGタンクの交換により行われる。LPGタンク容量の 制約により、通常6~9時間の稼働で交換が必要となり、交 換頻度は高い。LPGタンクを交換するにはLPGタンク内の 燃料を使い切る前に、車両が交換用のLPGタンク置場まで 到達しておくことが望まれる。しかし、車両がLPGタンク 置場に到達する前に燃料切れによって停止してしまうと、人 力でLPGタンクを運搬しなければならない。また、作業場 に車両が立ち往生することは他の作業に影響するとともに、 危険が発生する。LPG残量警報装置は、これら不具合回避 に有効な装置として活用されている。

従来のLPG残量警報装置はLPGタンク内に燃料による蒸気 圧が発生していることを利用し、圧力スイッチを用いてLPG配 管内の圧力を検知する方式を採用している。LPG配管内の圧力 は温度やLPG燃料成分の違いにより変化する特性があることか ら、次の点でお客様から不満が寄せられている。

(1) 季節(外気温)により警報ブザーが鳴り始めてからの残

り走行可能距離(時間)が変化する。

(2) LPG燃料成分はお客様によって違いがあるため,警報 ブザーが鳴り始めてからの残り走行距離(時間)が短すぎて しまうことがある。または、LPG燃料が満タン状態であ るにもかかわらず警報ブザーが鳴ってしまうことがある。 圧力検知式では、お客様の使用環境に影響を受け易く、 全ての条件で対応することは困難となっている。そこで、 上記の問題を解決するために、気体検知式LPG残量警報 装置を開発した。

特 長

- (1) LPGタンク内の燃料は液体であるが、使用により液体がなくなるとすべて気体となる特性を利用し、光学センサを用いてLPG配管内の燃料が液体から気体へ変化するのを検知する方式としている。
- (2) LPG配管内の燃料が気体へ変化した後の残り燃料の量は温度に対しての影響を受けにくく、安定している。 警報ブザーが鳴り始めてからの残り走行可能距離が安定し、季節(外気温)による影響を受けない。
- (3) LPG配管内の燃料が気体へ変化した後の残り燃料の量 はLPG燃料成分の違いにかかわらず,安定している。残 り走行可能距離(時間)がお客様の使用するLPG燃料成分 の違いによる影響を受けることなく,安定し,長くなっ ている。

(住友ナコ マテリアル ハンドリング株式会社 末廣飛翔)

住友重機械技報第176号発行に当たり

住友重機械技報第176号をお届け致します。

キ

IJ

ŀ

IJ

線

本誌は、当社が常々ご指導頂いている方々へ、最近の新製品、新技術をご紹介申し上げ、よ り一層のご理解とご協力を頂くよう編集したものです。

本誌の内容につきましては、さらに充実するよう努めたいと考えますが、なにとぞご批判賜 りたく、今後ともよろしくご支援下さるよう、お願い申し上げます。

なお,貴組織名,ご担当部署などについては正確を期していますが,それらの変更がござい ましたら裏面の用紙にご記入の上,FAX でお知らせ頂きたくお願い申し上げます。また,読 後感や不備な点を簡単に裏面用紙にご記入願えれば幸いに存じます。

2011年8月

〒141-6025 東京都品川区大崎2丁目1番1号(ThinkPark Tower) 住友重機械工業株式会社

技術本部 技報編集事務局

(宛先)		(発信元)
住友重機械工業㈱ 技術本部 技報編集事務局 行 FAX 横須賀 046 - 869 - 2355	貴組織名 担当部署 氏 名 TEL No. FAX No.	

	住友重機械技報第176号の送付先の確認と読後感などの件					
送	(旧送付先)	(新送付先)				
付	送付番号	送付番号				
1.1	組織名称	組織名称				
先	担当部署	→ 担当部署				
変	所 在 地	所在地				
重	₸	₸	-			
×						
新	新しい部署ができた場合ご記入下さい。					
規	組織名称					
送	担当部署	-				
<i>(</i>	所 在 地	-				
1ज		_				
	〒	必要部数	部			
先	¯¯	必要部数	部			
先本	〒 1.本号で,一番関心を持たれた記事は。	必要部数	部			
先 本 号	〒 1.本号で, 一番関心を持たれた記事は。	必要部数	部			
先 本 号 の	〒	必要部数	部			
先本号の読	▼ 本号で、一番関心を持たれた記事は。 ★日くぎょわとご成相くわ知らい下る 	必要部数	部			
先本号の読後は	 〒 1.本号で、一番関心を持たれた記事は。 2.本号を読まれたご感想をお知らせ下さ 	必要部数 こい。(〇印でご記入下さい。)	部			
先本号の読後感に	 〒 1.本号で、一番関心を持たれた記事は。 2.本号を読まれたご感想をお知らせ下される 1 興味深かった 2 者の明内なた問かけ下さい。 	必要部数 Ξ い。(○印でご記入下さい。) 専に興味なし				
先本号の読後感につ	 〒 1.本号で、一番関心を持たれた記事は。 2.本号を読まれたご感想をお知らせ下され 1 興味深かった 2 年 その理由をお聞かせ下さい。 	必要部数 ≤い。(○印でご記入下さい。) 持に興味なし				
先本号の読後感につい	 〒 1.本号で、一番関心を持たれた記事は。 2.本号を読まれたご感想をお知らせ下され 1 興味深かった 2 年 その理由をお聞かせ下さい。 	必要部数 ≤い。(○印でご記入下さい。) 寺に興味なし	部			
先本号の読後感について	 〒 1.本号で、一番関心を持たれた記事は。 2.本号を読まれたご感想をお知らせ下さ 1 興味深かった 2 年 その理由をお聞かせ下さい。 	必要部数 ≤い。(○印でご記入下さい。) 痔に興味なし				

キ

IJ

ŀ

IJ

線