日本物理学会 第79回年次大会 @北海道大学 札幌キャンパス 2024年9月17日



# KAGRAにおける 防振懸架装置制御系の改良

玉木 諒秀\*A 牛場 崇文A 都丸 隆行B 高橋 竜太郎B 三代木 伸二A on behalf of the KAGRA Collabolation 東大理\* ICRRA 国立天文台B イントロダクション



イントロダクション



モチベーション



4/12

## 制御雑音低減 (= 低周波感度向上)による効果の例



ロードマップ



モード制御によるダンピングの最適化



モード制御の実現に必要なことは?

モード制御の実現のためには システムの完全な状態が必要 = 各段の位置や姿勢の情報全て ♪ 全ての段の センサを用いてセンシング



解決策 =1段分の信号から位置や姿勢を推定し、その信号を用いて制御する

# 状態推定の概要

センサがない(使いたくない)と… >>>> 制御対象の状態がわからない



推定の誤差・センサ雑音の影響を最小にしたい ≫ 2次形式の最適化問題を解いて推定器を設計

#### 状態推定

モデル (マスの質量やワイヤの剛性など) があれば 運動方程式を解くことで、 1段分の信号から他の段の動きを推定できる





結果(揺れを抑えられているか?)

シミュレーションによるダンピング性能の評価







・重い質量のブラックホールの物理など





**APPENDIX** 

多段振子による防振性能



## 制御雑音とは

→ 環境雑音: システムの状態に影響を与える雑音 (地面振動雑音など) 共に制御器を 介してシステムに ブィードバックされる

制御雑音を減らす方法

**最適**な制御器 *K* を見つける

└→ total RMS 目標を達成しつつ、DARMにフィードバックされるノイズを最小化

≫ 制御雑音のRMS **R**<sub>P</sub> とPSD **S**<sub>P</sub>を最小化

₭ を大きくすれば環境雑音を抑えられる 小さくすれば測定雑音を抑えられる」 トレードオフ

ノイズスペクトル密度  $S_n(f)$  から重力波信号のSN比を計算

$$\langle \rho \rangle = \sqrt{4 \int_{f_{\text{low}}}^{f_{\text{high}}} \frac{\left| \tilde{h}(f) \right|^2}{S_n(f)}} df$$
 ( $\tilde{h}(f)$ : 重力波波形・・・距離の情報を含む)

 $\sum$  距離について解いて検出器レンジと波源のパラメータを結びつける \*積分の上限周波数  $f_{high}$  には最内接安定軌道 (ISCO)の周波数  $f_{ISCO} = \frac{c^3}{6\sqrt{6}\pi GM}$ を使うことが多い

現在もっともよく使われる性能指標 – BNS range –

1.4 $M_{\odot}$ 同士の中性子星連星 (Binary Neutron Star)の合体をSN比=8で観測できる距離 ( $f_{Isco} = 1570 \text{ Hz}$ )

### 低温懸架装置における<br /> センサ雑音<br /> (反射型フォトセンサ)



反射型フォトセンサとは



- ・相対距離の変化を光量の変化としてモニタ
- ・極低温での使用に耐えるため 広い線形範囲 / 直接遷移型の素子



## センサノイズの低減によるアプローチ

ノイズの小さな干渉計タイプのセンサを開発



変位センサのノイズレベルの比較<sup>[3]</sup>

モード分解の計算方法  $\begin{cases} M\ddot{\vec{x}} + K\vec{x} = \vec{F} \\ \vec{x} = \boldsymbol{\Phi}\vec{q} \end{cases} \quad \gg \quad M_{\rm m}\ddot{\vec{q}} + K_{\rm m}\vec{q} = \vec{F}_{\rm m} \end{cases}$  $\vec{x}$ : 各段の変位ベクトル  $\vec{q}$ : モード座標系における変位ベクトル  $\vec{F}$ : 制御力のベクトル M: 質量行列 K: 剛性行列  $\Phi$ :  $M^{-1}K$ の固有ベクトル \* mはモード基底での行列を表す

MとKは実対称行列(それぞれ正定値、反正定値行列)

▶ 異なる固有値に対する固有ベクトルは互いに直交

**≫** Φを新しい基底(モード基底)に選ぶ

### 状態空間方程式について

#### $\begin{cases} \dot{\vec{x}} = A\vec{x} + B\vec{u} \\ \vec{y} = C\vec{x} + D\vec{u} \end{cases}$ (行列を用いて 多元高階の微分方程式を1階微分方程式で表現)

状態変数 (マスの位置など)を定義して入力 → 状態 → 出力の関係を記述

#### 状態推定器の場合(D = 0とする)

 $\begin{cases} \dot{\vec{x}} = A\vec{x} + B\vec{u} \\ \hat{\vec{y}} = C\vec{x} \end{cases} \qquad \begin{bmatrix} h御対象 \begin{cases} \dot{x} = A\vec{x} + B\vec{u} \\ y = C\vec{x} \end{bmatrix} \end{cases}$  出力の誤差  $\vec{y} = \vec{x}$  出力の誤差  $\vec{y} = \vec{y}$  を考える

**状態推定**を用いたモード制御の実現 = 1段分の信号から位置や姿勢を推定し、その信号を用いて制御 推定器のダイナミクス 制御入力  $\vec{u}$  と 推定器の出力  $\hat{ec{y}}$  と 推定誤差 センサ信号 ỷ から  $\dot{\vec{q}} = A_m \hat{\vec{q}} + B_m \vec{u} - L_m (\hat{\vec{y}} - \vec{y})$ センサ信号 ジの モード信号 🦣 を推定 誤差を考える LQR法によるオブザーバゲイン行列  $L_m$ の設計 **Q:**状態推定の  $\begin{cases} J = \int_0^\infty \left( \begin{bmatrix} \tilde{\vec{q}}^T & \dot{\vec{q}}^T \end{bmatrix} \boldsymbol{Q} \begin{bmatrix} \vec{q} \\ \dot{\vec{q}} \end{bmatrix} + \vec{z}_m^T \boldsymbol{R} \vec{z}_m \right) \mathrm{d}t \end{cases}$ 推定誤差・センサ雑音の 正確性を重み付け 両方が小さくなるように 2次形式の最適化問題を *R*: センサ雑音を  $L_m = \operatorname{argmin}(J)$ 解いて推定器を設計 重み付け



### モード制御+状態推定のまとめ

#### モード制御

多段振り子の振動を分解して 単振り子の集合として扱う

>>>>> 最適な制御設計を容易に

#### 状態推定

モード制御に必要な 各段の位置や姿勢を推定

