



Netlist Studio

回路作成から制御・FIRMWAREまで

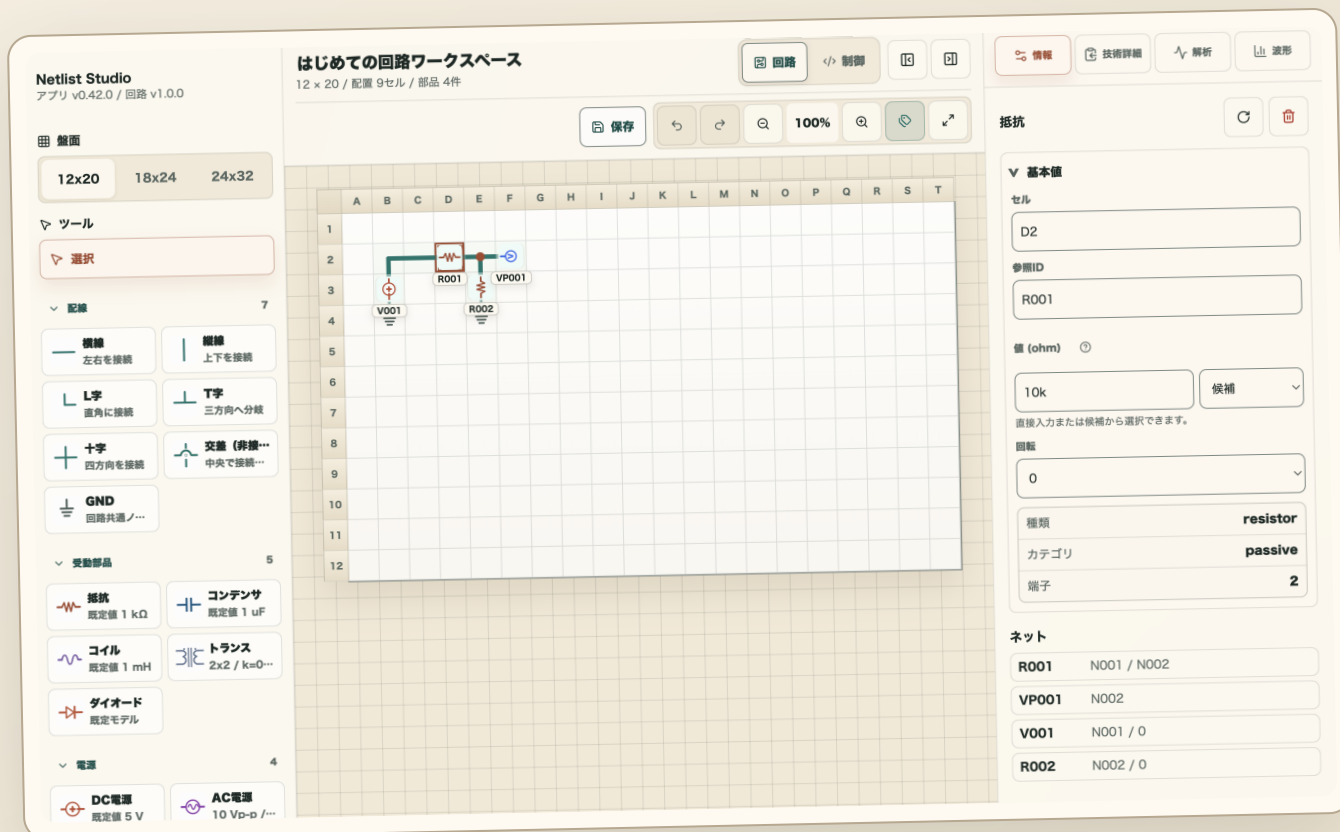
Netlist Studio 利用ガイド

実際の画面で学ぶ、はじめの一步から閉ループ解析まで

App v0.42.0

Guide revision 2

2026-08-14



目次

Netlist Studio 利用ガイド

- このガイドでできること
- おすすめの学習順
- 始める前に
- 学習完了チェック

はじめに

- インストール前の確認
- インストールと初回起動
- 画面の構成
- メニューとショートカット
- 最初のProjectを保存する
- 保存したProjectを開いて確認する
- ngspiceを準備する
- アプリを更新する
- 完了チェック

回路エディタ

- 部品を置く
- 部品を移動・回転・複製する
- 配線する
- 値を編集する
- 練習1: 10 Vの電圧分割回路を作る
- 警告と接続を確認する
- 完了チェック

SPICE解析

- 解析を選ぶ
- 電圧分割回路でOPを確認する
- 練習2: RCローパス回路を作る
- RCローパスのAC解析
- RCローパスのTRAN解析
- ngspice解析を実行する
- SPICE入力を書き出す
- 完了チェック

Graph解析

- 最初に軸と系列を確認する
- RCのAC結果を読む
- Graphで2点間を測定する
- RCのTRAN結果で時定数を測る
- 演算波形を追加する
- FFTを使う

- 結果を再現できる状態にする
- 完了チェック

制御回路

- この章の境界
- 練習3: Buck回路を配置する
- 回路と制御グラフをbindingする
- PWMだけのopen-loopを作る
- PIDで閉ループにする
- 閉ループシミュレーションを実行する
- 結果を診断する
- PWM同期PIDへ進む
- 相補PWMとdead time
- 完了チェック

FirmwareとFeedback

- 正本と生成物を分ける
- 実機I/Oを設定する
- 生成C++を確認する
- Firmware Bundleを書き出す
- Platformへ接続する
- Feedbackを実行する
- Feedback結果を読む
- シミュレーションと実機の差
- 完了チェック

機能一覧

- 安定度の読み方
- 対応環境
- 主な機能
- 機能別の使い分け
- stableでも保証されないもの
- experimentalを使う条件

技術モジュール

- 公開向けの責務分担
- 回路編集からGraphまでのデータフロー
- ControlとFeedbackのデータフロー
- module contractの読み方
- 部品を拡張する
- 制御blockを拡張する
- Graph演算を拡張する
- OS/security境界
- 問題を追う順序

トラブルシューティング

- 切り分けの順序
- 代表的な失敗と回復

- 電圧分割が5 Vにならない
- RCの遮断周波数が1.59 kHzにならない
- Buckが目標へ収束しない
- Firmware Bundleを実機へ組み込めない
- 安全に使うための注意
- 問い合わせ用の最小情報

このガイドについて

Netlist Studio 利用ガイド

このガイドでできること

Netlist Studio **v0.42.0** を macOS Apple Silicon へ導入し、回路の作成、接続確認、保存、SPICE 入力の書き出し、ngspice 解析、Graph 解析、制御 Project までを段階的に学ぶガイドです。電子回路や制御を初めて学ぶ場合も、各章の「完了チェック」を順に確認すれば、同じ回路を自分で作り直せます。

このガイドでは、次の3つの題材を使います。

題材	学ぶこと	完成の目安
10 V の電圧分割回路	部品配置、配線、保存、OP 解析、SPICE 入力	中点電圧が約 5 V
1 k Ω / 100 nF の RC ローパーパス	AC / TRAN 解析、2 点測定、時定数、遮断周波数	約 1.59 kHz で約 -3 dB
50 kHz の Buck 制御	測定点、PWM、PID、実機 I/O、Feedback	指令、適用 Duty、出力、電流を同じ時間軸で確認

⚠ 回路・制御の編集内容は `.netgrid.json` へ保存してください。 SPICE 入力、Firmware Bundle、WASM、解析結果は、保存した Project から再生成する成果物として扱います。

Control、AI、独自ブロック、Firmware authoring、Feedback は **experimental** です。重要な設計や実機制御へ使う前に、生成内容、定格、保護、I/O 割当、結果を利用者自身で検証してください。

おすすめの学習順

1. **はじめに** で導入、初回起動、保存と再読込を確認します。
2. **回路エディタ** で電圧分割回路を作り、接続と SPICE 入力を確認します。
3. **SPICE 解析** で RC ローパーパスを作り、OP、AC、TRAN を実行します。
4. **Graph 解析** で波形、2 点測定、区間統計、FFT、演算波形を読みます。
5. **制御回路** で PWM から Buck の閉ループ制御へ進みます。
6. **Firmware と Feedback** で生成 C++、実機 I/O、8 ファイルの Bundle、結果の有効範囲を確認します。
7. 必要に応じて **機能一覧**、**技術モジュール**、**トラブルシューティング** を参照します。

始める前に

- 正式配布対象はmacOS Apple Siliconです。
- 回路解析にはngspice 46を使用します。
- `.netgrid.json` を保存する作業用フォルダーと、書き出し成果物用の別フォルダーを用意します。
- 実機へ接続せず、最初はシミュレーションだけで全章を進めます。
- 画面の文言や機能が一致しない場合は、アプリとこのガイドの製品versionが一致しているか確認します。

学習完了チェック

- Projectを保存し、再度開いて同じ回路と制御グラフを復元できる。
- 回路の基準GND、測定点、電源、接続ネットを説明できる。
- OP、AC、TRANを目的に応じて選べる。
- RCの遮断周波数と時定数を、計算値とGraphの両方で確認できる。
- PWMのDuty指令と実際に適用されたDutyを区別できる。
- Project正本、Firmware Bundle、Feedback結果の違いを説明できる。
- シミュレーション結果だけで実機の安全性を判断しない。

はじめに

インストール前の確認

確認項目	必要な状態
Mac	Apple Silicon搭載のmacOS
Netlist Studio	正式配布版 v0.42.0
回路解析	ngspice 46
Project保存先	読み書きできる作業用フォルダー
実機	このガイドのシミュレーション完了までは接続しない

配布サイトでは、version、対応環境、注意事項、成果物のhashを確認してからDMGを取得します。別のサイトや再配布ファイルを使う場合は、このガイドの前提と一致しない可能性があります。

インストールと初回起動

1. 配布元からNetlist Studio **v0.42.0** のDMGを取得します。
2. DMGを開き、Netlist Studioを **アプリケーション** へドラッグします。
3. DMGを取り出します。
4. **アプリケーション** からNetlist Studioを起動します。
5. macOSの初回確認が表示された場合は、アプリ名と開発元を確認して続行します。

上部に **回路** と **制御** の切替が表示され、回路パレット、盤面、インスペクターを操作できれば準備完了です。解析にngspiceを使う場合は、ngspice 46を別途インストールしてください。

画面の構成

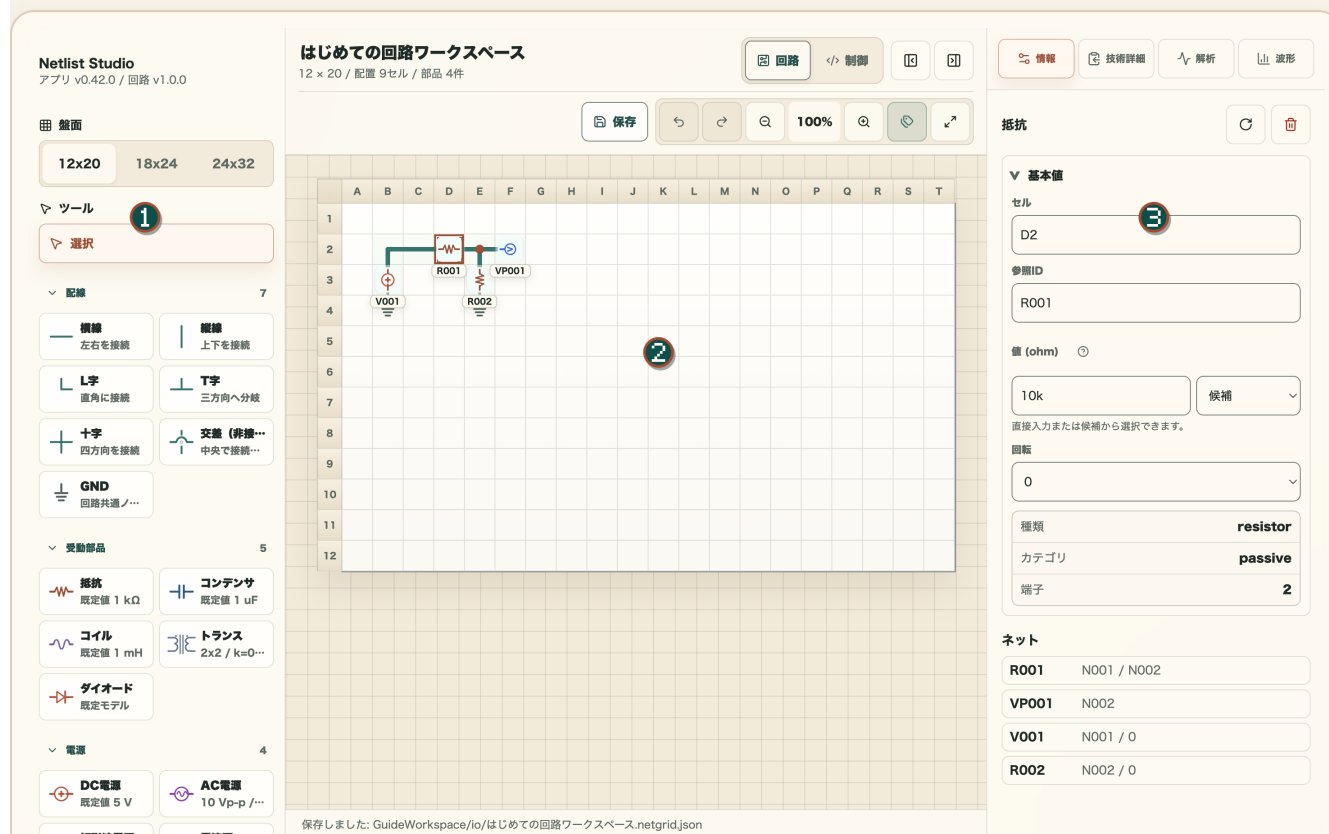


図2-1 回路ワークスペースの3領域

- 1. 部品パレット:** 配線や部品を選びます。選択中のツール名もここで確認します。
- 2. 盤面:** 部品を配置し、配線と接続関係を作ります。選択したセルは枠で示されます。
- 3. インспекター:** 選択した部品の値、RefID、netを確認・編集します。

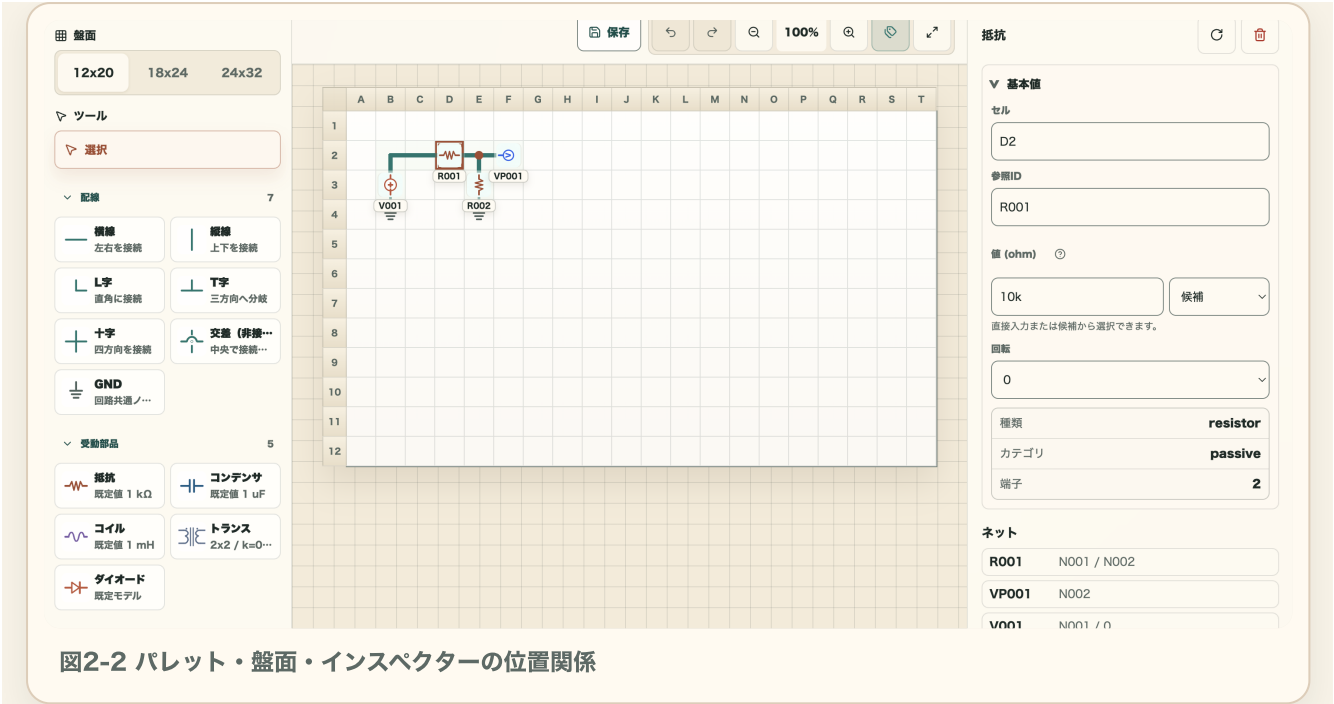


図2-2 パレット・盤面・インスペクターの位置関係

領域	主な役割
上部バー	回路／制御切替、文書状態、主要操作
左ペイン	部品または制御ブロックのパレット
中央	回路盤面または制御キャンバス
右ペイン	選択対象、警告、SPICE入力、解析条件、結果
下部ステータス	座標、選択、実行状態、診断

左右ペインは折り畳めます。狭い画面では必要なペインだけを開き、上部タブは横スクロールして移動します。キーボード操作では、現在のfocus、選択状態、エラー説明を確認してから次へ進みます。色だけでなく、label、icon、診断文も状態判断に使います。

メニューとショートカット

macOSでは、上部に Netlist Studio、ファイル、編集、表示、ウインドウ、ヘルプ の6メニューを表示します。

メニュー	主な用途
Netlist Studio	macOS標準のアプリ情報、サービス、表示／非表示、終了
ファイル	新しい盤面、開く、保存、名前を付けて保存、SPICE入力や独自ブロックの入出力
編集	Undo／Redo、Cut／Copy／Paste、複製、削除、全選択、移動／回転／中央配置
表示	回路／制御の切替、左右ペイン、参照ID、現在のワークスペースのzoom／全体表示、fullscreen
ウインドウ	最小化、前面表示、Main／Graph解析ウインドウの切替
ヘルプ	利用ガイド、対応環境でのアップデート確認

メニューの有効状態とチェック状態は、現在のワークスペース、選択、履歴、入力フォーカスに合わせて変わります。デスクトップ版の **Cmd** / **Ctrl** 付きショートカットはnative menuが一度だけ処理します。

最初のProjectを保存する

1. **ファイル > 新しい盤面** で空の盤面を用意します。
2. Projectの目的が分かる名前を付けます。最初は **電圧分割の練習** で構いません。
3. 未確定の入力欄がある場合は、Enterまたはfocus移動で確定します。
4. **保存** を実行し、作業用フォルダーへ **voltage-divider.netgrid.json** として保存します。
5. 文書状態が保存済みになることを確認します。



図2-3 保存完了を示すステータス

保存しました という完了文とProject名が表示されれば、その保存操作は完了です。画面例の **GuideWorkspace** は撮影用に匿名化した保存先であり、実際には自分で選んだ作業用フォルダーを確認します。

`.netgrid.json` が回路と制御Projectの正本です。SPICE入力、PDF、画像、Firmware Bundle、WASM、解析結果の保存先とは分けてください。

名前を付けて保存は毎回保存先を選び直します。成功した場合だけ、その保存先が次の通常保存先になります。キャンセルまたは失敗した場合は、元の保存先、文書内容、未保存状態を維持します。

保存したProjectを開いて確認する

1. Projectを保存したあと、内容が空でも一度アプリを閉じます。
2. Netlist Studioを再起動し、**ファイル > 開く** から保存した `.netgrid.json` を選びます。
3. タイトル、盤面サイズ、回路／制御の状態が保存前と一致することを確認します。
4. 古い保存世代を開いたという案内がある場合は、元ファイルを残したまま **名前を付けて保存...** で新しいcopyを作ります。

Undo／Redoは回路と制御の操作単位で動作します。読込後に意図しない変更がある場合は、そのまま上書きせず、元ファイルと現在の文書状態を確認してください。

ngspiceを準備する

1. ngspice 46をインストールします。
2. Netlist Studioの設定で自動検出結果を確認します。
3. 検出されない場合だけ、ngspiceの実行ファイルを選択します。
4. **SPICE解析**の電圧分割OP解析で、実行環境を確認します。

実行ファイルを変更した直後は、古い解析結果を成功証拠として使わず、新しい設定で1回実行します。

アプリを更新する

正式配布版は起動後に一度だけ更新を確認します。任意の時点で確認する場合は、編集内容を保存してから **ヘルプ > アップデートを確認...** を選びます。新しいversionのbannerからdownloadし、準備完了後に **再起動して更新** を選びます。

`v0.42.0` では、更新問題の観測またはRelease Ownerの明示要求がなかったため、前版からの実runtime更新journeyは必須gateではなく、未実施です。これは更新成功を実測したという意味ではありません。更新が完了しない場合は操作を繰り返さず、Projectを保存し、配布サイトの注意事項とDMGを確認してください。

完了チェック

- 正式版のversionと対応環境を確認した。
- 空のProjectを `.netgrid.json` で保存し、再度開けた。
- 編集正本と生成成果物の保存先を分けた。
- 回路解析に必要なngspice 46を準備した。
- 更新失敗時にProjectを保存して手動DMGへ戻る手順を把握した。

回路エディタ

部品を置く

1. 上部で **回路** を選びます。
2. 左パレットでカテゴリを開き、部品を選びます。
3. 中央盤面の空きセルを選びます。
4. 右ペインで値とRefIDを確認します。

盤面に部品が表示され、右ペインに設定が表示されれば完了です。重なり警告が出た場合は、対象を空き位置へ移動します。

部品を移動・回転・複製する

移動する部品を選び、移動操作を開始します。プレビューが有効な空き位置へ移動して配置を確定します。端子の向きが合わない場合は、回転してから配線します。複数部品は矩形選択または修飾キーで選択できます。

Cmd+C、**Cmd+V**、**Cmd+D** はアプリ内の選択内容に対して動作します。

配線する

1. パレットから配線を選びます。
2. 接続元の端子に接するセルを選びます。
3. 接続先まで必要な配線セルを配置します。
4. 接続ネットの強調表示を確認します。

T字・十字の接続点はノードとして表示されます。**wire-bridge** は交差しても接続しないため、意図したネットと強調表示が一致することを確認してください。見た目が接していても、端子の向きと配線セルが一致しなければ電気的には接続されません。

値を編集する

対象部品を選び、右ペインの値入力欄へ単位を含む値を入力します。入力を確認し、SPICE入力プレビューを確認します。入力が不正な場合は元の値が維持され、診断が表示されます。

10k、100n、470uのようなSPICE表記を使えます。MとMegの解釈を取り違えないよう、確定後の表示とSPICE入力を確認してください。

練習1: 10 Vの電圧分割回路を作る

次の回路を作ります。

```
V001(+) - R001 10k - VOUT - R002 10k - GND
V001(-) - GND
VP001 - VOUT
```

VプローブはGND基準の1端子プローブです。VP001の端子をVOUTへ接続します。

The screenshot displays the Netlist Studio interface. The central workspace shows a circuit diagram on a grid. A DC voltage source V001 is connected to a resistor R001. R001 is connected to a node labeled VOUT, which is also connected to another resistor R002. R002 is connected to ground. A voltage probe VP001 is connected to the VOUT node. The right-hand panel shows the properties of the selected component R001, including its value (10k) and category (passive resistor). The bottom status bar indicates that the ngspice simulation has completed.

図3-1 完成した10 V電圧分割回路

1. 電圧分割回路: 電源、2本の抵抗、Vプローブ、GNDが小さな閉じた経路を作っています。

2. 配線と測定点: 中点へ VP001 を接続し、上下の抵抗値が同じであることを確認します。

3. 部品設定: 選択した R001 のRefID、値、端子netを右側で照合します。

1. 部品を配置する

部品	RefID	値	役割
DC電源	V001	10 V	入力電圧
抵抗	R001	10k Ω	上側抵抗
抵抗	R002	10k Ω	下側抵抗
GND	-	0 V基準	回路の基準node
Vプローブ	VP001	-	中点電圧の測定

盤面上では、電源の + から R001、中点 VOUT、R002、GNDへ電流経路が続くように配置します。電源の - も同じGNDへ戻します。部品のRefIDが重複していないことを確認してください。

▼ 基本値**セル**

D2

参照ID

R001

値 (ohm) ?

10k

候補



直接入力または候補から選択できます。

回転

0



種類

resistor

カテゴリ

passive

端子

2**ネット****R001**

N001 / N002

VP001

N002

V001

N001 / 0

図3-2 抵抗R001の設定と接続情報

値を入力したら、表示が **10k** として確定し、端子netが意図した2つのnodeへ割り当てられていることを確認します。

2. 3つのnetを配線する

1. VIN 相当のnetとして、V001(+) と R001 の片側をつなぎます。
2. VOUT 相当のnetとして、R001 の反対側、R002 の片側、VP001 をつなぎます。
3. GND netとして、R002 の反対側、V001(-)、GNDをつなぎます。
4. 各netを選び、強調範囲が別のnetへ漏れていないことを確認します。

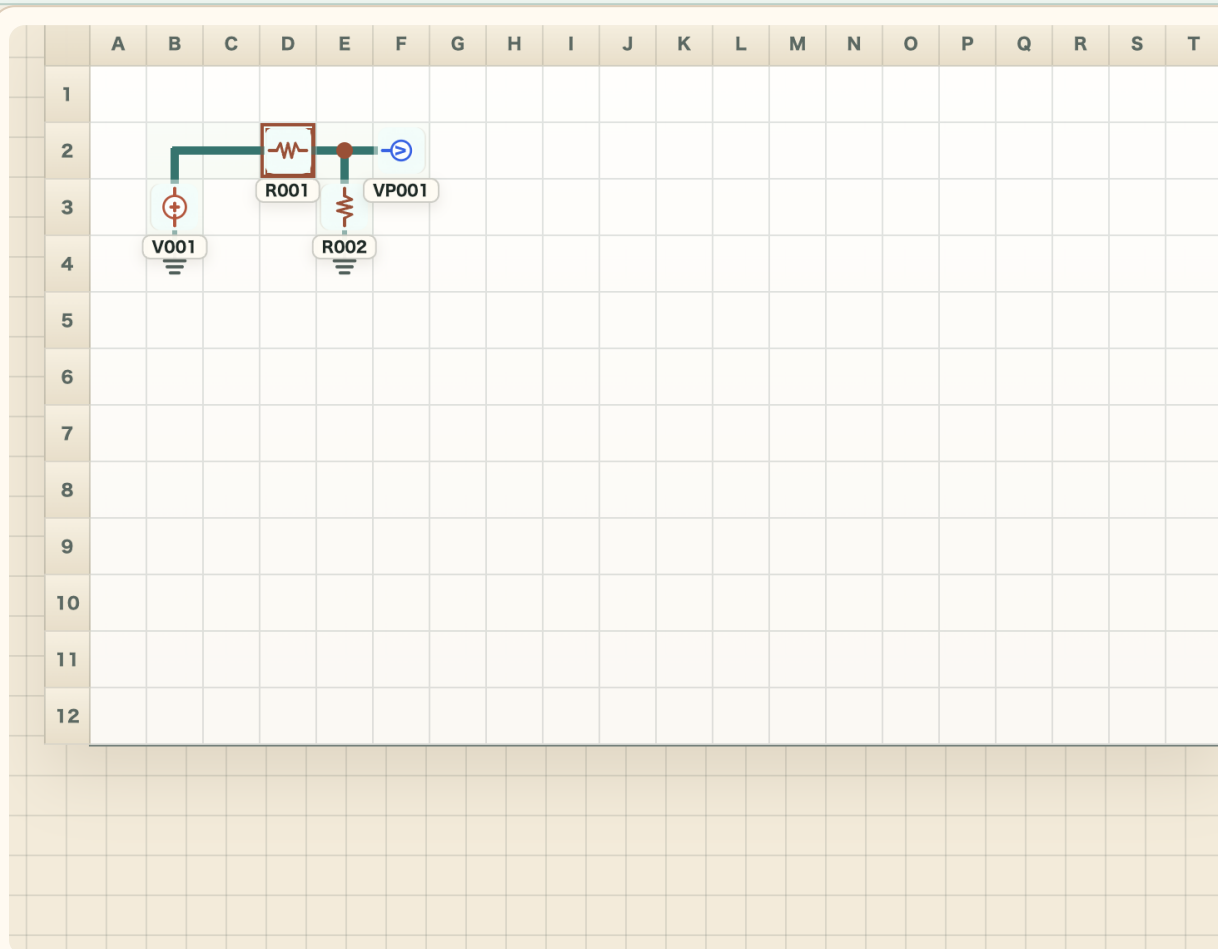


図3-3 配線した3つのnetと測定点

自動生成されるSPICE node名は配置によって変わります。見た目の名前ではなく、どの端子が同じnetへ属するかで確認します。

3. 計算値を先に求める

無負荷の分圧電圧は次の式です。

$$\begin{aligned}
 V_{OUT} &= V_{IN} \times R_{002} / (R_{001} + R_{002}) \\
 &= 10 \times 10k / (10k + 10k) \\
 &= 5 \text{ V}
 \end{aligned}$$

この5 Vを、後のOP解析で比較する期待値にします。

4. 警告とSPICE入力を確認する

1. 右ペインの **警告** を開きます。
2. 未接続端子、RefID重複、部品重なり、値エラーがないことを確認します。
3. **Netlist** でngspice、解析種別 **OP** を選びます。
4. プレビューに **V001**、**R001**、**R002**、**.op**、測定対象が含まれることを確認します。
5. 自動node名そのものではなく、各素子の両端が意図したnetへ割り当てられているかを確認します。

5. OP解析で5 Vを確認する

1. **シミュレーション** で **OP** を選びます。
2. ngspice解析を実行します。
3. **VP001** の結果が約5 Vであることを確認します。
4. 値が一致したらProjectを保存します。

実行の詳細は**SPICE解析**を参照してください。5 Vから大きく外れる場合は、まず抵抗値とGND、次に **VP001** が接続されたnetを確認します。

警告と接続を確認する

1. 右ペインの **警告** を開きます。
2. 重大度の高い項目から選びます。
3. 未接続端子、短絡、重なり、値エラーを修正します。
4. 警告一覧を再確認します。

警告がなくなっても、回路の電氣的妥当性が保証されるわけではありません。電源、GND、モデル、定格、解析条件も確認してください。

完了チェック

- $V001=10\text{ V}$ 、 $R001=R002=10\text{ k}\Omega$ の分圧回路を自分で配置した。
- 3つのnetとGND基準を説明できる。
- 接続強調とSPICE入力の両方で配線を確認した。
- OP解析で $VP001$ が約5 Vになった。
- 結果確認後のProjectを `.netgrid.json` へ保存した。

SPICE解析

解析を選ぶ

解析	ディレクティブ	何を固定／変化させるか	主な用途
OP	<code>.op</code>	1つの直流動作点	分圧、bias、node電圧
DCスweep	<code>.dc</code>	DC電源を範囲内で変化	入出力特性、動作範囲
TRAN	<code>.tran</code>	時間を進める	RC立上り、PWM、過渡応答
AC	<code>.ac</code>	小信号周波数を掃引	filterの振幅と位相

OPで時間波形は得られません。ACは設定した小信号振幅を使い、TRANは電源部品の時間波形を使います。目的と異なる解析を選ぶと、正常な回路でも期待したGraphになりません。

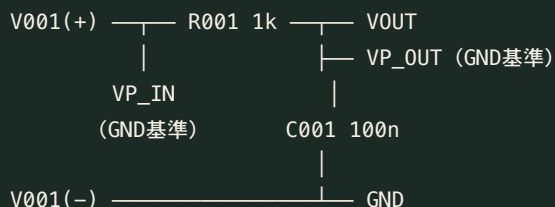
電圧分割回路でOPを確認する

1. 回路エディタで保存した分圧Projectを開きます。
2. 解析 で OP を選びます。
3. SPICE入力プレビューに `.op` が1行だけ含まれることを確認します。
4. ngspice解析を実行します。
5. `VP001` が約5 V、各値がfiniteであることを確認します。

計算値と一致しない場合は、解析を変える前に回路のGND、抵抗値、probe netを修正します。

練習2: RCローパス回路を作る

分圧Projectを 名前を付けて保存... で `rc-low-pass.netgrid.json` へ複製してから、次の回路へ作り替えます。



部品	値／設定	役割
AC電源 V001	AC小信号振幅 1、位相 0°	AC解析の入力
抵抗 R001	1k Ω	series抵抗
コンデンサ C001	100n F	高周波をGNDへ流す
Vプローブ VP_IN	入力net	入力の基準系列
Vプローブ VP_OUT	出力net	filter出力
GND	0 V	共通基準

VプローブのRefIDは実際の自動採番と異なる場合があります。学習中はlabelを 入力電圧、出力電圧 にするとGraphで識別しやすくなります。

この回路の時定数と遮断周波数は次のとおりです。

$$\tau = R \times C = 1k \times 100n = 100 \mu s$$
$$f_c = 1 / (2\pi RC) \approx 1.59 \text{ kHz}$$

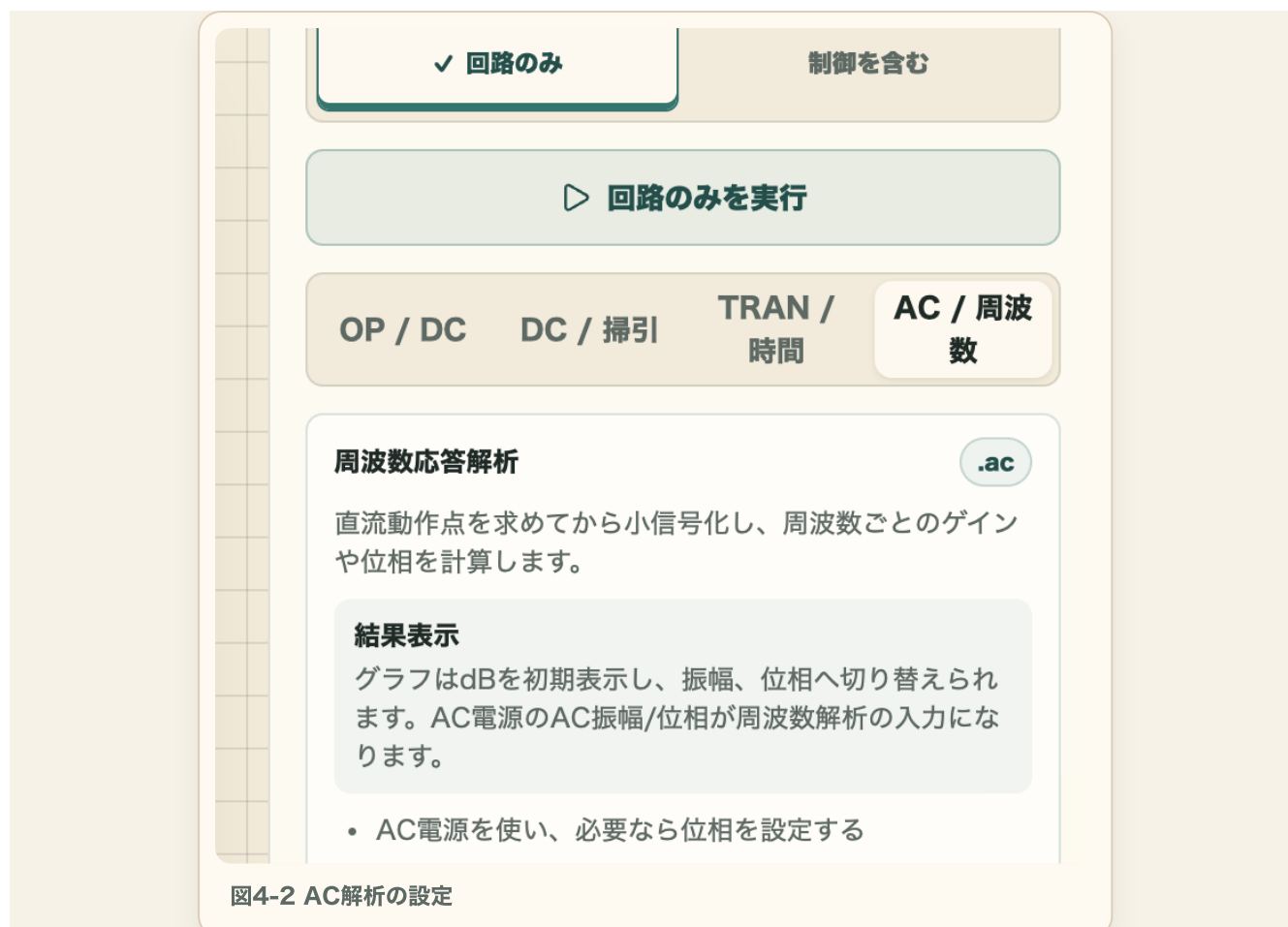


図4-1 RCローパス回路と解析設定の全体

- 1. RC回路:** 入力、1 k Ω 、100 nF、入力・出力プローブ、GNDを接続します。
- 2. 解析種別:** ACまたはTRANを目的に合わせて選びます。
- 3. 解析条件:** sweep範囲やstep/stop timeを確定してから実行します。

RCローパスのAC解析

- 解析種別を **AC** にします。
- sweepを **dec**、1 decadeあたりの点数を **100** にします。
- 開始周波数を **10** Hz、終了周波数を **100k** Hzにします。
- AC電源の小信号振幅が **1**、位相が **0°**であることを再確認します。
- プレビューの **.ac dec 100 10 100k** 相当と、**VP_IN** / **VP_OUT** の保存対象を確認します。
- ngspice解析を実行し、振幅 **dB** と位相を表示します。



同じ部品値と理想モデルなら、次を目安にします。

- 低周波の VP_OUT / VP_IN は約0 dB。
- 約1.59 kHzで約-3.01 dB、位相は約-45°。
- 遮断周波数より十分高い領域では、おおむね-20 dB/decadeで減衰。
- 位相は0°付近から-90°へ近づく。

値が合わない場合は、AC電源の通常波形値ではなく **AC小信号振幅**、コンデンサの単位、probe位置を確認します。

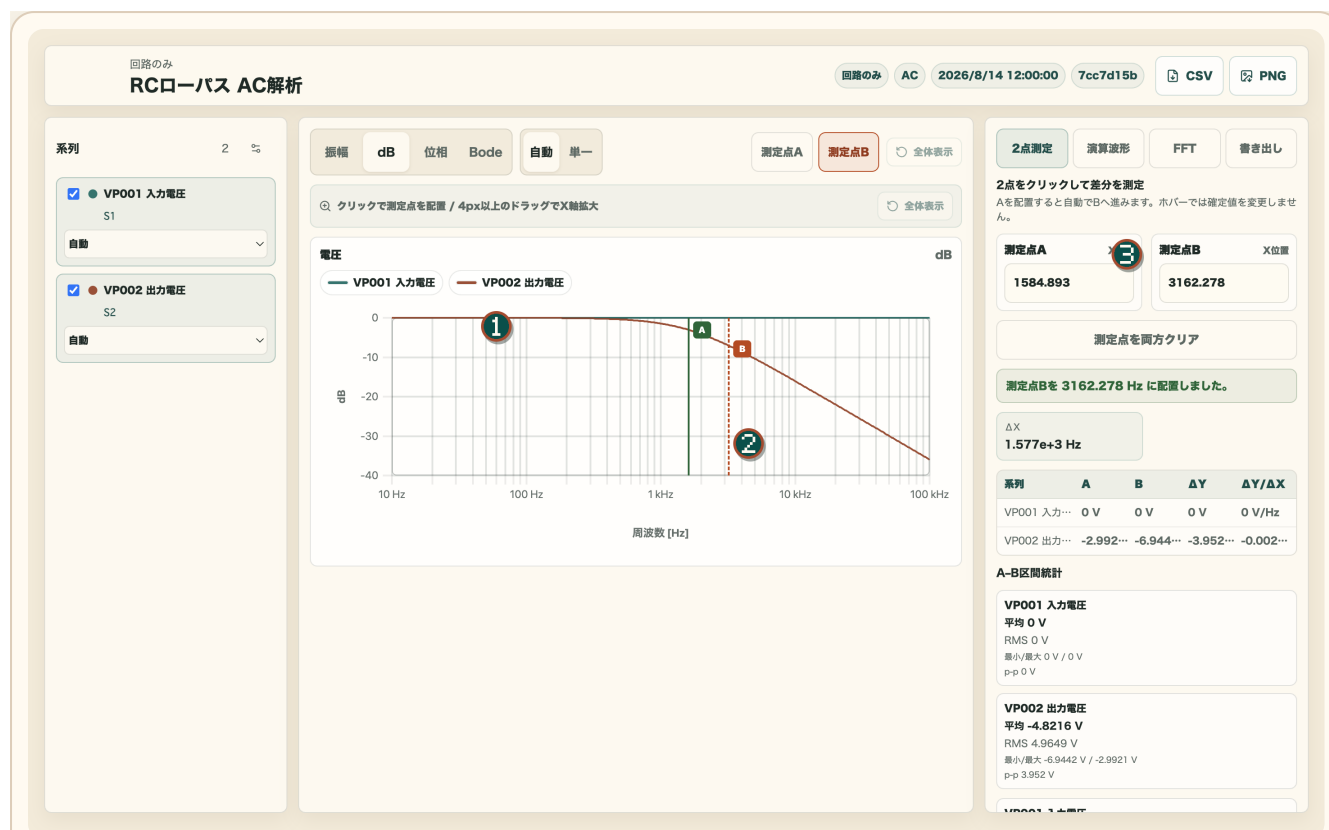


図4-3 RCローパスのAC解析結果

- 1. 系列:** 入力電圧と出力電圧の両方が表示対象になっていることを確認します。
- 2. 減衰曲線:** 低周波では約0 dB、遮断周波数以降は低下する形を読みます。
- 3. 測定パネル:** A/Bの実周波数と差分を数値で確認します。

2点をクリックして差分を測定

Aを配置すると自動でBへ進みます。ホバーでは確定値を変更しません。

測定点A

X位置

1584.893**測定点B**

X位置

3162.278**測定点を両方クリア****測定点Bを 3162.278 Hz に配置しました。** ΔX **1.577e+3 Hz**

系列	A	B	ΔY	$\Delta Y/\Delta X$
VP001 入力…	0 V	0 V	0 V	0 V/Hz
VP002 出力…	-2.992…	-6.944…	-3.952…	-0.002…

A-B区間統計

VP001 入力電圧

平均 0 V

RMS 0 V

最小/最大 0 V / 0 V

p-p 0 V

VP002 出力電圧

平均 -4.8216 V

RMS 4.9649 V

最小/最大 -6.9442 V / -2.9921 V

p-p 3.952 V

図4-4 1.59 kHz付近の測定値

画面例ではAが 1584.893 Hz へsnapされています。理論値 1.59 kHz との差はsweepの離散点によるもので、表示された実X値を結果記録へ残します。

RCローパスのTRAN解析

AC解析用Projectをもう一度 名前を付けて保存... で複製し、AC電源を矩形波電源へ置き換えます。

矩形波設定	値
low/high	0 V / 1 V
delay	100us
rise/fall	1us / 1us
width	800us
period	2ms

TRANはstep timeを 2us、stop timeを 1.2ms にします。use initial conditions は最初は無効のままにします。

- AC電源を使い、必要なら位相を設定する
- 開始周波数は終了周波数より小さくする
- 出力側にVプローブまたは差動Vプローブを置く

ngspice実行ファイル

環境変数

/opt/homebrew/bin/ngspice

内部シミュレーションはこの実行ファイルを使います。

公式配布: ngspice.sourceforge.io/download.html。導入後に「選択」から実行ファイルを登録してください。現在の版では自動ダウンロード・展開を行いません。

📁 選択

🔄 再検出

✕ クリア

掃引方式

AC点数

dec



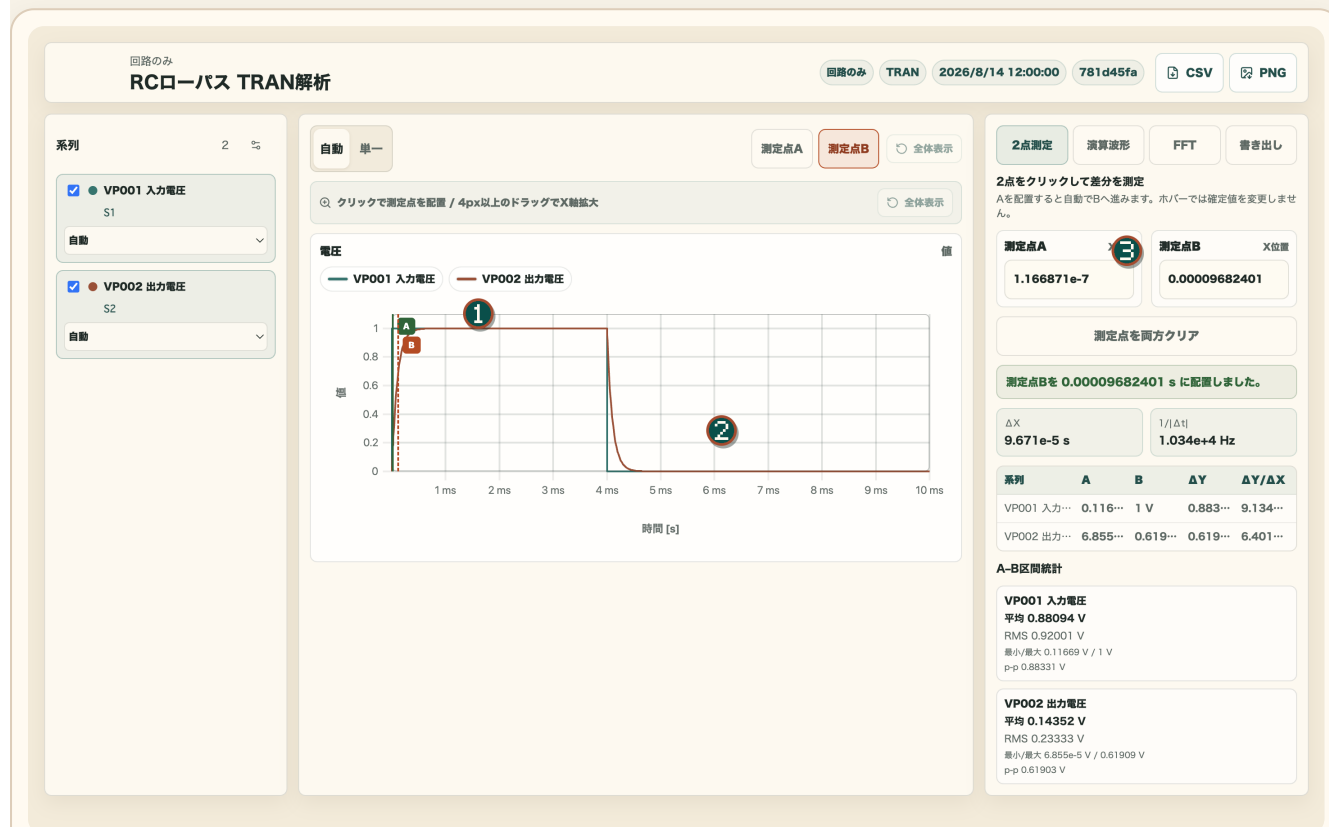
100

図4-5 TRAN解析の設定

立上りが100 μsから始まるため、理想RCの出力はおおよそ次の値になります。

時刻	step後の経過	出力の目安
200 μ s	1 τ	約0.632 V
330 μ s	約2.3 τ	約0.90 V
600 μ s	5 τ	約0.993 V

矩形波の有限rise timeと数値刻みがあるため、完全一致ではなく傾向と許容差で確認します。



- 1. 入力系列:** 0 Vから1 Vへ変化する時刻を基準にします。
- 2. RC出力:** 指数的に立ち上がり、入力が下がると指数的に減衰します。
- 3. 2点測定:** A/Bの実時刻、 Δt 、 $1/|\Delta t|$ を同じパネルで確認します。

2点をクリックして差分を測定

Aを配置すると自動でBへ進みます。ホバーでは確定値を変更しません。

測定点A

X位置

1.166871e-7**測定点B**

X位置

0.00009682401**測定点を両方クリア****測定点Bを 0.00009682401 s に配置しました。** ΔX **9.671e-5 s** $1/|\Delta t|$ **1.034e+4 Hz**

系列	A	B	ΔY	$\Delta Y/\Delta X$
VP001 入力…	0.116…	1 V	0.883…	9.134…
VP002 出力…	6.855…	0.619…	0.619…	6.401…

A-B区間統計**VP001 入力電圧****平均 0.88094 V**

RMS 0.92001 V

最小/最大 0.11669 V / 1 V

p-p 0.88331 V

VP002 出力電圧**平均 0.14352 V**

RMS 0.23333 V

最小/最大 6.855e-5 V / 0.61909 V

p-p 0.61903 V

図4-7 RC時定数付近の2点測定

画面例のデータ点へsnapした Δt は $9.671e-5$ s です。理論値100 μ sと比較し、B側の出力が約0.62 Vであることも同時に確認します。

ngspice解析を実行する

1. 右ペインの **シミュレーション** を開きます。
2. 解析種別と条件を確定します。
3. 推定解析点数と警告を確認します。
4. ngspice実行を開始し、完了表示を待ちます。
5. **波形** を開きます。

結果がGraphに表示されれば完了です。大量データの詳細解析は別windowへ遅延読込されます。解析点数が多いという警告がある場合は、必要な時間／周波数範囲とstepを見直します。上限を回避するためだけに意味のない粗いstepへ変更しないでください。

ngspiceが見つからない場合は、設定から実行ファイルを選択します。実行に失敗した場合は、SPICE入力プレビューと最初に表示されたngspice診断を確認してください。

SPICE入力を書き出す

1. 右ペインの **Netlist** を開きます。
2. **ngspice** または **ltspice** を選びます。
3. OP、DCスイープ、TRAN、ACのいずれかを選びます。
4. 解析条件とプレビューを確認します。
5. **SPICE入カースキを書き出す** を実行し、Projectとは別の保存先を選びます。

出力フォルダーには対象別の **.cir**、LTspice用の補助ファイル、**manifest.json** が含まれます。LTspiceの **.raw** と **.log** はシミュレーター実行時に生成されます。書き出し後にProjectを変更した場合は、古い **.cir** を現在のProjectの成果物として扱わず、再生成します。

完了チェック

- OP、AC、TRANの違いを説明できる。
- 分圧回路で約5 VのOPを確認した。
- 1 k Ω ／100 nFのRC回路を作り、 **$\tau=100 \mu\text{s}$** と **$f_c \approx 1.59 \text{ kHz}$** を計算した。
- ACで約-3 dB／-45°の点を確認した。
- TRANで1 τ 、約2.3 τ 、5 τ の立上りを確認した。
- ProjectとSPICE書き出し成果物を別に管理した。

Graph解析

最初に軸と系列を確認する

Graphを開いたら、測定を始める前に次を確認します。

- X軸がOP、sweep値、時間、周波数のどれか。
- Y軸がV、A、%、dB、degreeなど、どの単位か。
- 系列labelとprobe RefIDが、現在のProjectと一致しているか。
- linear表示とstep表示のどちらが信号の意味に合うか。
- 解析条件またはProject変更後の古い結果ではないか。

表示が滑らかでも、解析点数や単位が間違っていれば正しい結果ではありません。



図5-1 Graph解析windowの全体

- 1. 系列一覧:** 元系列と追加した 出力電圧 × 2 を区別します。
- 2. Graph:** 現在選んだ解析の軸、単位、凡例を確認します。
- 3. 解析タブ:** 2点測定、演算波形、FFT、書き出しを切り替えます。

RCのAC結果を読む

1. **SPICE解析**で作ったRCローパスのAC結果を開きます。
2. **VP_OUT** の振幅をdB表示にします。
3. 低周波で約0 dBであることを確認します。
4. 約1.59 kHz付近で約-3.01 dBの位置を探します。
5. 位相表示に切り替え、同じ周波数付近で約-45°であることを確認します。
6. 10 kHzと100 kHzの差を見て、約-20 dB/decadeの傾向を確認します。

入力と出力を同時に表示できる場合は、**VP_IN** を基準にします。入力振幅が1 Vでない場合、**VP_OUT** 単独のdB値と伝達比のdB値を混同しないでください。

Graphで2点間を測定する

2点測定では、確定したA/Bを全plotへ固定表示し、2点間の差と区間統計を確認できます。

1. Graph解析windowで **2点測定** tabを開きます。
2. グラフ上の測りたい位置をクリックして測定点Aを置きます。
3. もう一つの位置をクリックして測定点Bを置きます。
4. Aの緑実線、Bの橙破線と文字labelが全plotへ表示されたことを確認します。
5. ΔX 、時間軸なら $1/|\Delta t|$ 、各系列の ΔY と $\Delta Y/\Delta X$ 、区間のmin/max/平均/RMS/p-pを確認します。

4px以上dragすると従来どおりzoomになり、測定点は移動しません。キーボードでは測定点A/BのX位置を入力できます。有効な値は最寄りのXデータへsnapします。

2点をクリックして差分を測定

Aを配置すると自動でBへ進みます。ホバーでは確定値を変更しません。

測定点A

X位置

1584.893**測定点B**

X位置

3162.278**測定点を両方クリア****測定点Bを 3162.278 Hz に配置しました。** ΔX **1.577e+3 Hz**

系列	A	B	ΔY	$\Delta Y/\Delta X$
VP001 入力…	0 V	0 V	0 V	0 V/Hz
VP002 出力…	-2.992…	-6.944…	-3.952…	-0.002…

A-B区間統計

VP001 入力電圧

平均 0 V

RMS 0 V

最小/最大 0 V / 0 V

p-p 0 V

VP002 出力電圧

平均 -4.8216 V

RMS 4.9649 V

最小/最大 -6.9442 V / -2.9921 V

p-p 3.952 V

図5-2 2点測定の入力と結果

番号ではなく A / B の文字、緑実線／橙破線、数値表を組み合わせで点を識別します。入力欄の値は確定後に最寄りのデータ点へ変わることがあります。

RCのTRAN結果で時定数を測る

1. 矩形波入力とRC出力を同じ時間軸へ表示します。
2. Aを入力立上りの100 μ s付近へ置きます。
3. Bを200 μ s付近へ置き、 $\Delta t \approx 100 \mu$ sを確認します。
4. Bで出力が最終値のおよそ63.2%になっているか確認します。
5. Bを330 μ s付近へ移し、およそ90%になっているか確認します。
6. A-B区間のmin/max/p-pが、選択した系列と時間範囲に対応しているか確認します。

stepの開始点は有限rise timeとdata snapの影響を受けます。期待値との差を見るときは、Graphに実際に表示されたA/BのX値を使います。

演算波形を追加する

1. Graph解析windowで 演算波形 tabを開きます。
2. 差、和、比、倍率、絶対値、dB比 から演算を選びます。
3. 系列と、必要な場合は倍率を指定します。
4. previewで表示名、式、出力単位、計算点数、エラーを確認します。
5. エラーがなければ追加します。

RCの伝達比は、入力と出力が同じX点を持つAC結果で dB比 を使うと確認できます。和・差・dB比には同じ単位の系列を使用します。電圧を電流で割る比は Ω 、電流を電圧で割る比は S として表示します。任意式は tokenまたは関数buttonから入力し、previewのエラーを解消してから追加します。

演算波形は元データから作る表示上の系列です。Projectやngspiceの生結果を書き換えません。元系列、式、単位を記録してから設計判断へ使います。

FFTを使う

FFTはTRANの等間隔な時間系列で、周期性や高調波を確認する場合に使います。

1. 起動過渡を除いた定常区間へA/Bを置きます。
2. FFT範囲で 測定点A-B を選びます。
3. A/Bが異なるXへsnapし、十分な点数と複数周期を含むことを確認します。
4. window関数、周波数分解能、sample間隔を確認してから実行します。

A/Bが不足している場合や同じXへsnapした場合はFFTを開始しません。矩形波には基本波以外の奇数次高調波が含まれるため、RC出力側で高周波成分が減る傾向を比較できます。短すぎる区間のpeakを回路固有の周波数と断定しないでください。



図5-3 演算波形を保持したFFT操作

左の系列一覧に演算波形が残り、右の **FFT計算完了** にsample数と周波数分解能が表示されます。平坦または不自然な結果では、回路を変える前にFFT範囲と元系列を見直します。

結果を再現できる状態にする

解析結果を共有するときは、画像だけでなく次と一緒に記録します。

- Projectの製品versionと保存ファイル。
- 解析種別、step/stopまたはsweep条件。
- 表示した系列、単位、linear/step、dB/phase設定。
- A/Bの実X値、演算式、FFT範囲。
- ngspice versionと最初のwarning/error。

完了チェック

- 軸、系列、単位、解析種別を確認してから測定した。
- RCの約1.59 kHz、約-3 dB、約-45°をGraphで確認した。
- TRANのA/Bから約100 μ sの時定数を確認した。
- 演算波形と元のsimulation系列を区別できる。
- FFTの範囲と分解能が結果へ影響することを説明できる。

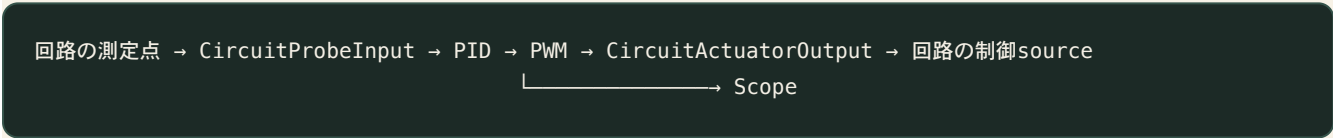
制御回路

この章の境界

この章のControl、独自ブロック、Firmware、Feedbackは experimental です。まずシミュレーションだけで操作し、生成されたC++、I/O割当、安全値、回路モデル、解析条件を確認します。

⚠ この章の50 V Buckは学習用シミュレーション条件です。この記載だけで実機を製作、通電、接続しないでください。感電、発火、蓄積エネルギー、半導体破壊を防ぐ定格・絶縁・保護設計は別途必要です。

制御Projectでは、次の流れを作ります。



回路のみ では制御電圧／電流sourceは設定した初期値の固定DCとして計算されます。時間ごとに指令を変えるには 制御を含む Feedbackを使います。

練習3: Buck回路を配置する

最初は50 kHz、目標24 Vの非同期Buckモデルを作ります。盤面の位置ではなく、次の電氣的接続を正本にしてください。

部品	値/model	接続と役割
V001 DC電源	50 V	+ をDC bus、- をGND
M001 N-MOSFET	NMOS_POWER_DEFAULT	DrainをDC bus、Sourceをswitch node
VCTRL001 制御電圧出力	初期 0 V、範囲 0 ～ 10 V	MOSFETのGate-Source間を駆動
D001 Schottky diode	D_SCHOTTKY_POWER	AnodeをGND、Cathodeをswitch node
R002	1 Ω	switch nodeから出力側へのseries要素

部品	値/model	接続と役割
IP001 Iプローブ	-	R002 と L001 の間へ直列配置
L001	470u H	switch node側から出力nodeへ直列配置
C001	100u F、初期電圧 0	出力nodeからGND
R001 load	20 Ω	出力nodeからGND
VP001 Vプローブ	label 出力電圧	出力nodeをGND基準で測定

Netlist Studio
アプリ v0.42.0 / 回路 v1.0.0 / 制御プロジェクト v1.4.0

Buckコンバータ I/O binding
7 x 12 / 配置 25セル / 部品 10件

回路 制御

保存 100%

12x20 18x24 24x32

ツール

選択

配線 7

横線 縦線
左右を接続 上下を接続

L字 T字
直角に接続 三方向へ分岐

十字 交差 (非線...
四方向を接続 中央で接続...

GND
回路共通ノ...

受動部品 5

抵抗 容量
既定値 1 kΩ 既定値 1 uF

コイル トランス
既定値 1 mH 2x2 / k=0...

ダイオード
既定モデル

電源 4

DC電源 AC電源
既定値 5 V 10 Vp-p /...

1件を選択しました。

図6-1 Buck回路と制御I/Oの全体

- 1. power stage:** 電源、MOSFET、diode、L、C、load、GNDの電力経路を確認します。
- 2. probe/actuator:** IP001、VP001、VCTRL001の位置と向きを確認します。
- 3. binding設定:** 選択した測定点または制御出力をどのControl blockへ公開するか確認します。

接続を検証する

- DC bus、switch node、output node、GNDの4つを順に強調表示します。
- IP001 が電流経路へ直列に入り、別配線で迂回されていないことを確認します。
- VP001 がoutput nodeへ接続されていることを確認します。

4. VCTRL001 の初期値が指令範囲内で、最小値が最大値より小さいことを確認します。
5. SPICE入力で V001、M001、VCTRL001、D001、R002、IP001、L001、C001、R001 を確認します。

MOSFETやdiodeの向きが逆の場合は、値を調整する前に回転と端子を修正します。通常TRANで VCTRL001 を固定DCとして使ってもPWM動作にはならないため、その結果を閉ループ動作と解釈しないでください。

回路と制御グラフをbindingする

1. 回路上の VP001 を選び、Inspectorの フィードバック入力として使用 を有効にします。
2. 対応する CircuitProbeInput が作成されたことを確認します。
3. VCTRL001 を選び、Inspectorのbinding状態と CircuitActuatorOutput を確認します。計測・制御 paletteから新しい専用制御出力を配置した場合は、対応ブロックも同じ操作で作成されます。
4. 上部で 制御 へ切り替えます。
5. 入力ブロックが VP001、制御先ブロックが VCTRL001 を指していることを確認します。

▼ 測定☒ フィードバック入力として使用

測定名 ⓘ

インダクタ電流

グラフ表示: IP001 インダクタ電流

グラフ枠 ⚙

自動



未指定は測定種別に応じて自動で分けます。

▼ 基本値

セル

G4

参照ID

IP001

回転

0



種類

probe-i

カテゴリ

probe

図6-2 probe/actuator bindingの設定

表示中のRefID、物理量、入力／出力方向が回路上の対象と一致していることを確認します。似た名前の別RefIDへ自動で付け替わることはありません。

RefIDを変更、削除、複製した場合はbindingを再確認します。回路の見た目が同じでも、別RefIDへ黙って接続されることはありません。

PWMだけのopen-loopを作る

閉ループへ進む前に、固定Dutyで経路を1段ずつ確認します。

1. Constant、PWM、Scope を配置します。
2. Constant.out → PWM.duty を接続し、Constantを 0.5 にします。
3. PWM.out → CircuitActuatorOutput.in を接続します。
4. Constant.out → Scope.in も接続し、labelを Duty指令、step表示、単位 % にします。
5. PWMを次の値へ設定します。

回路

制御

制御

4 ブロック / 3 接続

ブロック

回路入出力は回路側のプロープ・制御出力から設定

入力・結果

定数

ステップ

Scope

波形記録

演算

加算

乗算

Sat

リミット

Gain

ゲイン

NOT

NOT (理想反転)

状態・制御

1 回遅延

PID

S/H

離散積分

PWM

PWM同期サンプル

相補PWM (デッドタイム)

制御

接続点

非接続交差

50kHz PWM

Duty 48%

50kHz PWM

OUT

ゲート

Scope

Duty指令

ブロック設定

内部を見る

対応C++を表示

表示名

50kHz PWM

スイッチング周波数

50000

Hz

ローレベル

0

ハイレベル

10

初期位相

0

Dutyを反映するタイミング

PWM周期の境界 (推奨)

入力Dutyは0~1に制限されます。周期境界で反映すると、1周期内の余分なパルスを防げます。

Enterまたはフォーム外への移動でまとめて反映します。Escapeで未反映の入力を戻します。

接続中の信号線

2本

すべての接続を切る

ブロックは残ります。Undoで元の接続へ戻せます。

「50kHz PWM」の設定を開きました。

図6-3 固定Dutyのopen-loop PWM

1. Duty指令: Constantの 0.5 をPWMへ入力します。
2. PWM: 50 kHz、0~10 VのGate波形へ変換します。
3. actuator/Scope: 回路制御出力へ渡す経路と観測経路を分けて確認します。

PWM設定	値
frequency	50000 Hz
low/high	0 V / 10 V

PWM設定	値
initial phase	0
Duty update	period-boundary



Feedbackのsample timeを 1us、durationを 10ms にします。PWMでは $\text{frequency} \times \text{sampleTime} \leq 0.1$ が必要です。この例は $50000 \times 0.000001 = 0.05$ で条件内です。

モデル診断にerrorがなければビルドしてシミュレーションを1回実行し、Gate command、出力電圧、インダクタ電流、Dutyを確認します。理想Buckの $V_{out} \approx V_{in} \times \text{Duty}$ は最初の目安ですが、起動過渡、model、series抵抗、diode降下、rippleがあるため完全一致は要求しません。

PIDで閉ループにする

1. Constant をもう1つ配置し、labelを 目標24V、値を 24 にします。
2. PID を配置します。
3. open-loopの Constant 0.5 → PWM を削除します。
4. 次の接続を作ります。

```

目標24V.out → PID.setpoint
VP001のCircuitProbeInput.out → PID.measurement
PID.out → PWM.duty
PID.out → Scope.in
PWM.out → VCTRL001のCircuitActuatorOutput.in
  
```

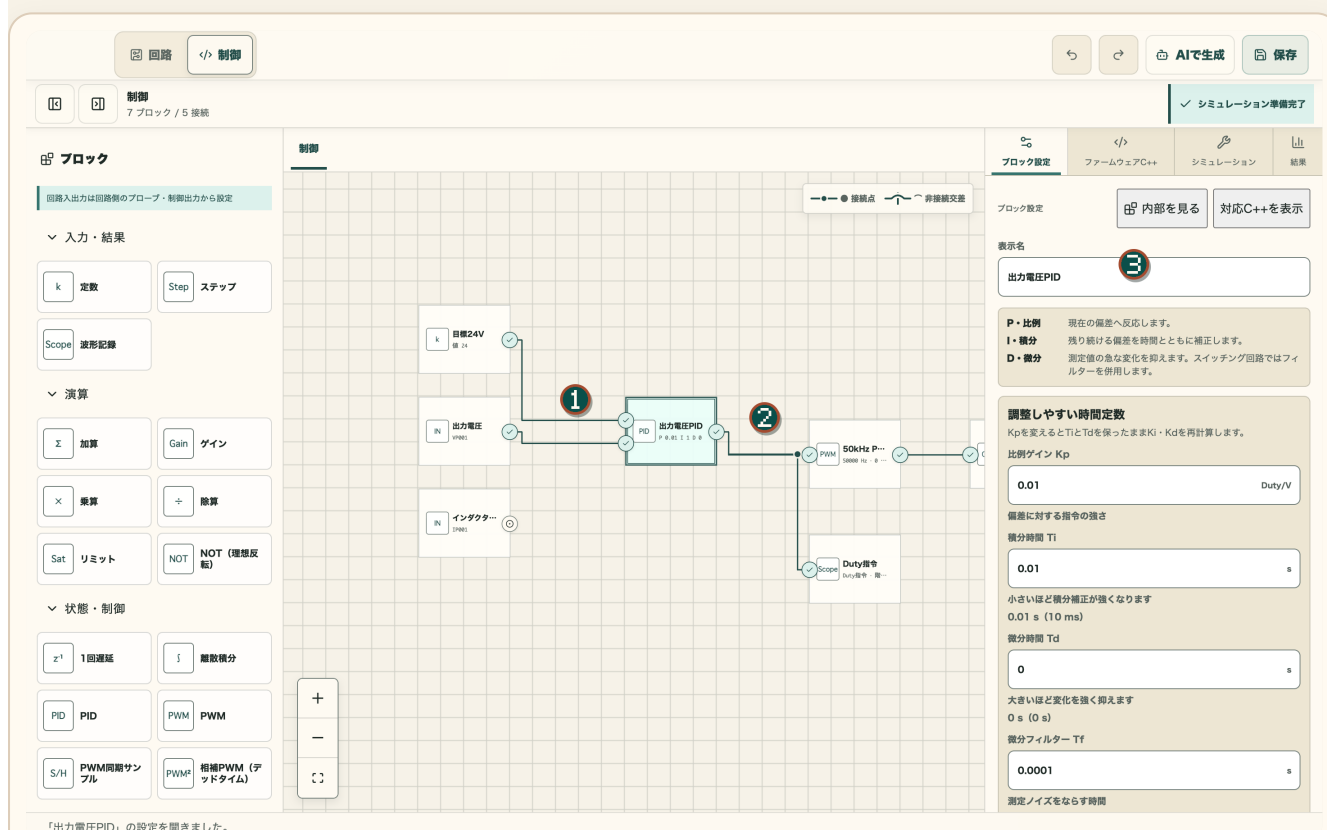


図6-5 PID closed-loopの制御graph

1. **setpointとmeasurement:** 目標24 Vと VP001 の測定値をPIDへ入れます。
2. **PIDからPWM:** PID出力をDuty指令としてPWMへ渡します。

3. 診断と出力: Scope、actuator、右側のPID診断を確認します。

最初の学習値として、次を入力します。

PID設定	値
Kp	0.01
Ti	10ms
Td	0
Tf	100us
出力最小／最大	0.05 / 0.95
積分初期値	0.505
derivative	measurement
anti-windup	predictive conditional
update	every tick

ブロック設定

ファームウェアC++

シミュレーション

結果

ブロック設定

内部を見る

対応C++を表示

表示名

出力電圧PID

P・比例

現在の偏差へ反応します。

I・積分

残り続ける偏差を時間とともに補正します。

D・微分

測定値の急な変化を抑えます。スイッチング回路ではフィルターを併用します。

調整しやすい時間定数

Kpを変えるとTiとTdを保ったままKi・Kdを再計算します。

比例ゲイン Kp

0.01

Duty/V

偏差に対する指令の強さ

積分時間 Ti

0.01

s

小さいほど積分補正が強くなります

0.01 s (10 ms)

微分時間 Td

0

s

大きいほど変化を強く抑えます

0 s (0 s)

微分フィルター Tf

0.0001

s

図6-6 PID設定と診断

全fieldを確定し、PID診断を読みます。空欄、入力途中の - や 1e、最小値以上の最大値、非finite値がある間はBuild/Runへ進みません。

閉ループシミュレーションを実行する

1. 実機I/O設定で数値形式、入力、出力方式、安全値を確認します。
2. Feedbackがsample time `1us`、duration `10ms`であることを確認します。
3. model diagnosticsとfeedback diagnosticsのerrorを0にします。
4. `ビルドしてシミュレーション` を実行します。
5. 完了後に `結果` または `波形` を開きます。

同じmodelと検証用topologyでは、8～10 msの出力平均23.7～24.3 V、startup最大40 V未満、出力ripple 0.3 Vp-p以下が回帰目安です。手作業で部品、配線、model、PIDを変えたProjectへ、この数値を合格保証として流用しないでください。

中止した実行の未完成結果は採用されません。回路、制御graph、I/O、timingを変更すると以前のFeedback結果は古い状態になるため、同じ条件で再実行してください。

結果を診断する

共通時間軸で、最低限次を表示します。

系列	見ること
出力電圧	目標、startup overshoot、定常偏差、ripple
インダクタ電流	peak、ripple、異常な増加
Gate command	0/10 Vの遷移、edge数
PID指令Duty	controllerが要求した比率、飽和
PWM適用Duty	周期境界で実際に適用された比率

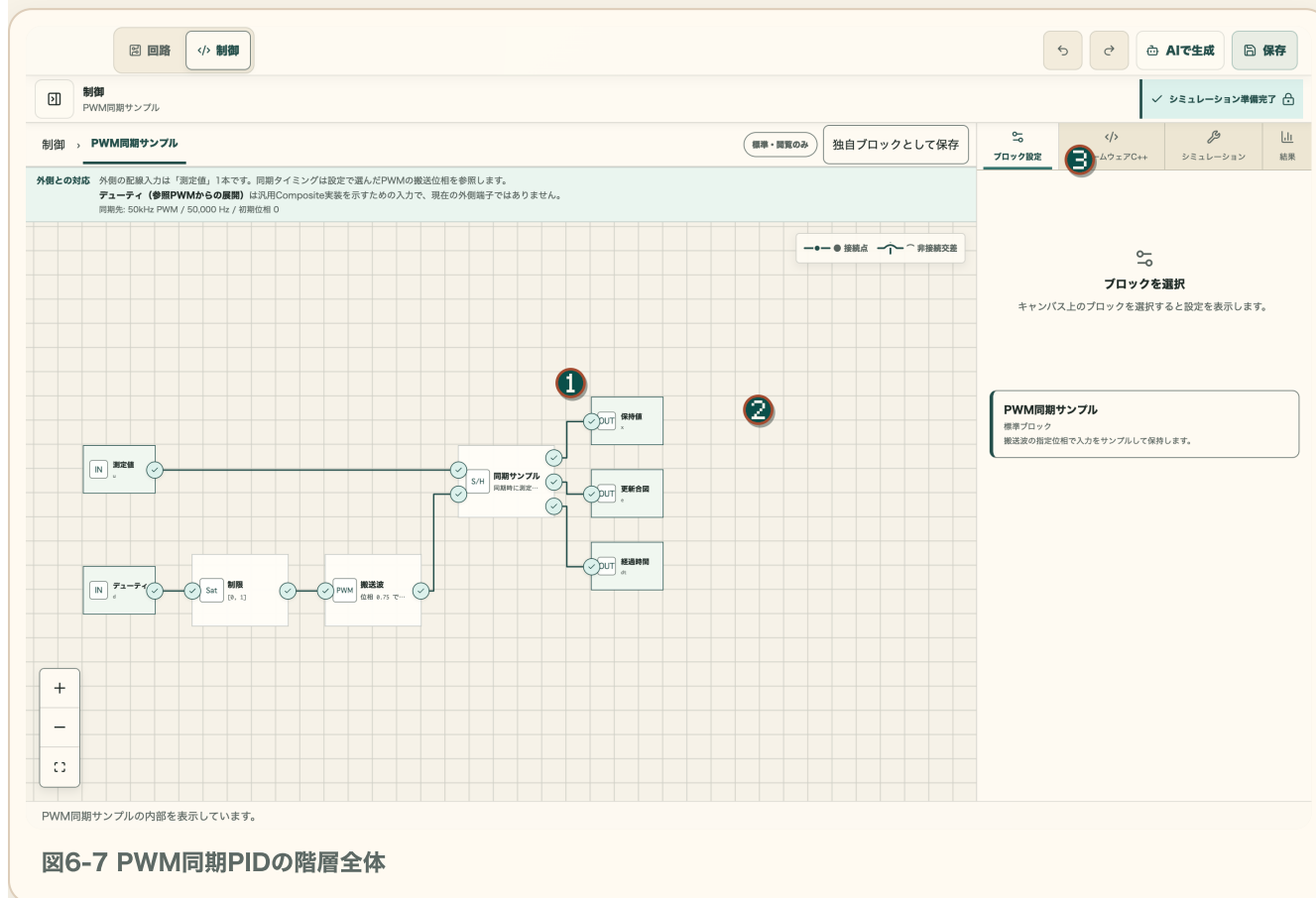
PID指令と適用Dutyは、`period-boundary` のため瞬間的に一致しない場合があります。指令が上限または下限へ張り付く場合は、極性、measurement、目標、初期値、Kp/Tiを順に確認します。電流が増加し続ける場合は、結果を採用せず回路と制御を停止して見直します。

PWM同期PIDへ進む

基本の閉ループが理解できた後だけ、`PwmSynchronizedSample` とtriggered PIDを追加します。

1. measurementを `PwmSynchronizedSample.in` へ接続します。

2. PWM Dutyを同期sampleの `duty` へfan-outします。
3. `value` → `PID.measurement`、`update` → `PID.update`、`dt` → `PID.dt` を接続します。
4. `sample phase`を `0.75`、`PID update`を `triggered` にします。
5. 例として`Kp 0.01`、`Ti 10ms`、`Td 1ms`、`Tf 100us` を使います。



1. **標準階層:** 関連するblockを階層内へまとめ、breadcrumbで現在位置を確認します。
2. **同期経路:** PWMのDutyとmeasurementから `value`、`update`、`dt` を作ります。
3. **公開port:** 階層外と接続する入出力の名前と方向を確認します。

同期タイミングは設定で選んだPWMの搬送位相を参照します。
は汎用Composite実装を示すための入力で、現在の外側端子ではありません。
単位相 0

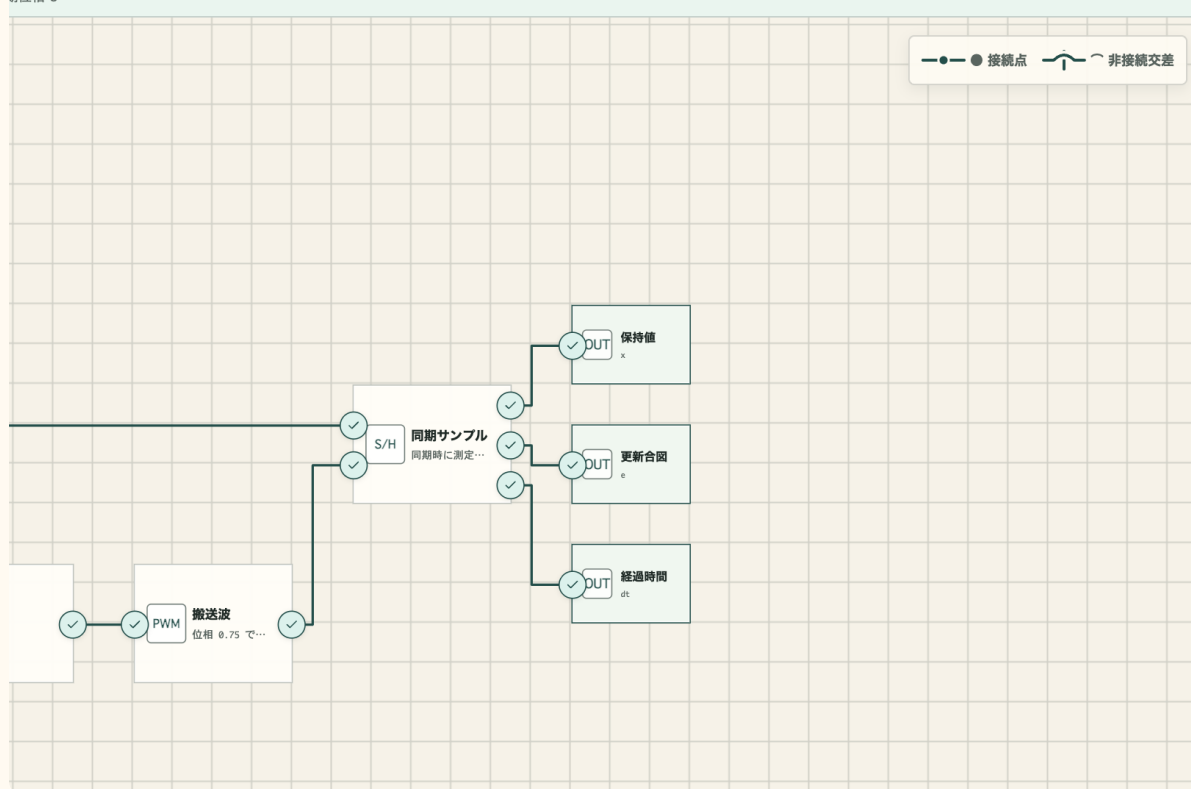


図6-8 階層の公開port

公開portは見た目の位置ではなく、port名、方向、signal typeで外部接続を定義します。階層化後も setpoint、measurement、Duty、updateの意味が変わっていないことを確認します。

sample phaseは0以上1未満です。50 kHz、base tick 1 μ s、duration 10 msではcontroller sampleは10001点、同期updateは500回が目安です。PWM同期はswitching rippleの同じ位相を測るための方法であり、電流制限や実機ADC timingを自動設計する機能ではありません。

相補PWMとdead time

half-bridgeへ拡張する場合は ComplementaryPWM を使い、上下Gateを別の制御先へ一対一でbindingします。turn-on delayは各PWM周期より短くし、例として上下各 400ns を設定できます。

- turn-offは即時、反対側のturn-onだけを遅延します。
- 遅延中はboth-offとし、上下同時ONを許可しません。
- safe stateはboth-offです。
- 変換後は出力平均、overlap 0、最小both-off時間、温度と損失を再評価します。

dead timeを設定しただけでshoot-through防止が実機保証されるわけではありません。driver遅延、MOSFETのturn-off、Miller効果、配線寄生を実測してください。

完了チェック

- Buckのpower stage、測定点、Gate制御sourceを一から配置した。
- 固定DC sourceとFeedbackで動的に更新されるsourceの違いを説明できる。
- ConstantからPWMへのopen-loopを先に確認した。
- `setpoint → PID ← measurement → PWM → actuator` の閉ループを作った。
- 指令Dutyと適用Duty、出力電圧、インダクタ電流を同じ時間軸で確認した。
- PWM同期、相補PWM、dead timeの制約と実機との差を説明できる。

FirmwareとFeedback

正本と生成物を分ける

種類	役割	更新方法
<code>.netgrid.json</code>	回路、制御graph、I/O、timingの編集正本	Netlist Studioで保存
Firmware Bundle	HAL非依存C++17とintegration雛形	Projectから再生成
Feedback実行artifact	SPICE deck、WASM、manifest、結果	実行ごとに一時生成
Graphの表示／演算	結果のprojection	元datasetから再計算

Projectを変更したあとに古いBundleや結果を使わないでください。WASMや解析結果はProject本文の正本ではありません。

実機I/Oを設定する

実機I/O設定 で次を1項目ずつ確認します。

設定	選択肢／意味	必ず確認すること
numeric profile	<code>float32</code> 既定、または <code>float64</code>	MCU、演算精度、実行時間
input codeName	測定入力 of C++ 名	ADC 値や sensor 値との対応
sampled-value output	1 つの数値を出力	<code>safeValue</code> 、単位、範囲
hardware-pwm output	Duty／frequency／polarity	PWM node、 <code>activeHigh</code> 、 <code>safeDuty</code>
complementary PWM	上下Gateの1組	dead time、両極性、both-off

ADC channel、timer、PWM channel、MCU pin、Gate driver、電圧／電流scaleは回路netから自動推定されません。ProjectのRefIDと実機pin名が似ていても、同じものとは扱わず、integration側で明示的に対応付けます。

`safeValue` と `safeDuty` は、停止、未初期化、通信断、watchdog時に採用する設計値です。単に0を入れるのではなく、実回路で安全側になる極性と電力状態を確認します。

生成C++を確認する

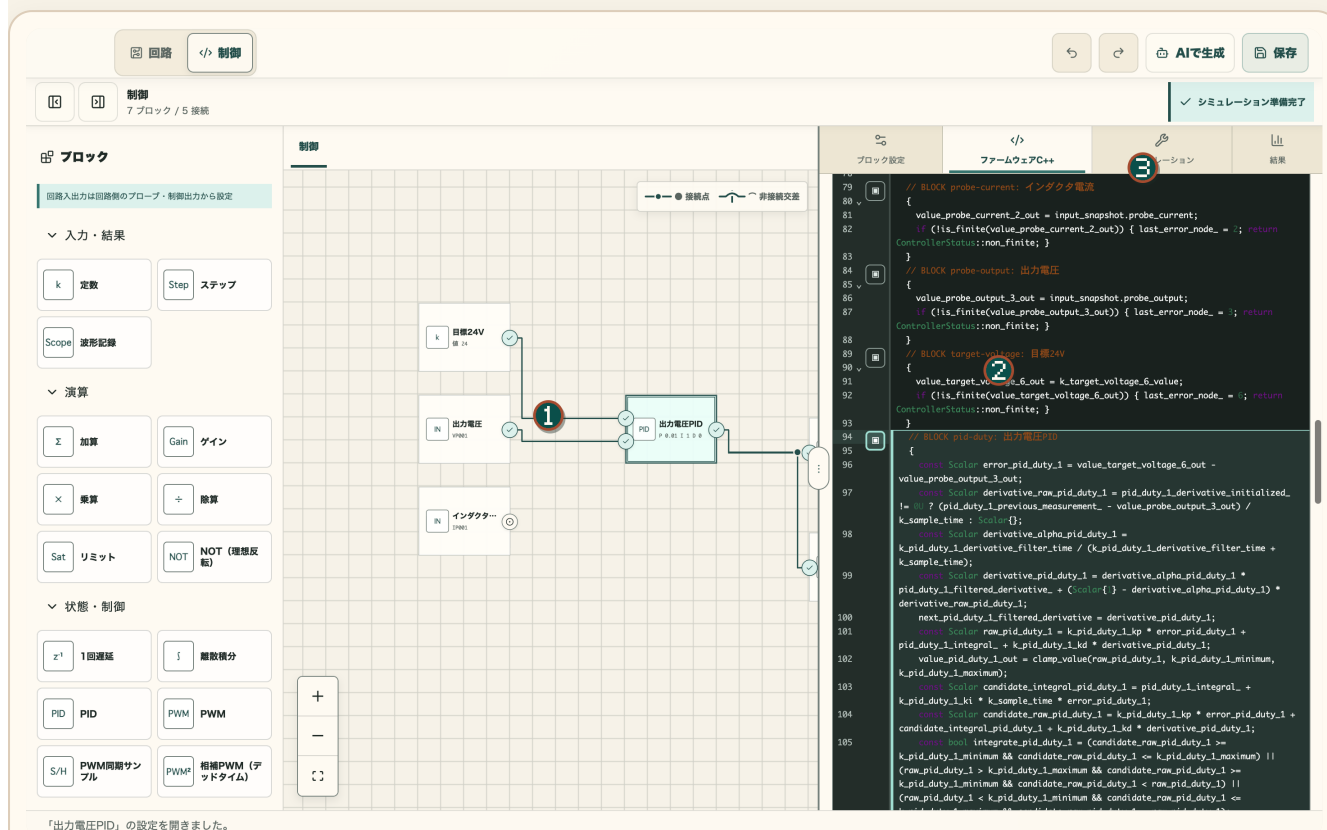


図7-1 Firmware authoring画面の全体

- 1. 制御graph:** 選択したblockと生成sourceの対応を確認します。
- 2. 生成C++:** activeな方式、保護領域、診断を確認します。
- 3. I/O/Bundle:** numeric profile、mapping、安全値を確定してから書き出します。
- 4. ファームウェアC++** を開きます。
- キャンバス上のブロックを選び、対応するparameters、演算、state updateのsource範囲を確認します。
- Blocks方式では、許可された数値parameterまたは CustomCpp 保護領域だけを編集します。
- プレビュー診断を確認し、変更を確定します。
- C++ ビルドのみ** でsource policy、C++17、WASM ABIを確認します。

生成器が管理する構造を変更した下書きは適用されません。C++方式へ切り替える場合は C++版として編集を使用します。Blocks版とC++版は別々に保存され、activeな方式だけがBuild/Runの正本です。

Standalone C++では、dynamic allocation、thread、filesystem、network、process、任意host importなどを使えません。回路やpinへ直接アクセスするコードをcoreへ埋め込まず、Platform境界へ分離します。

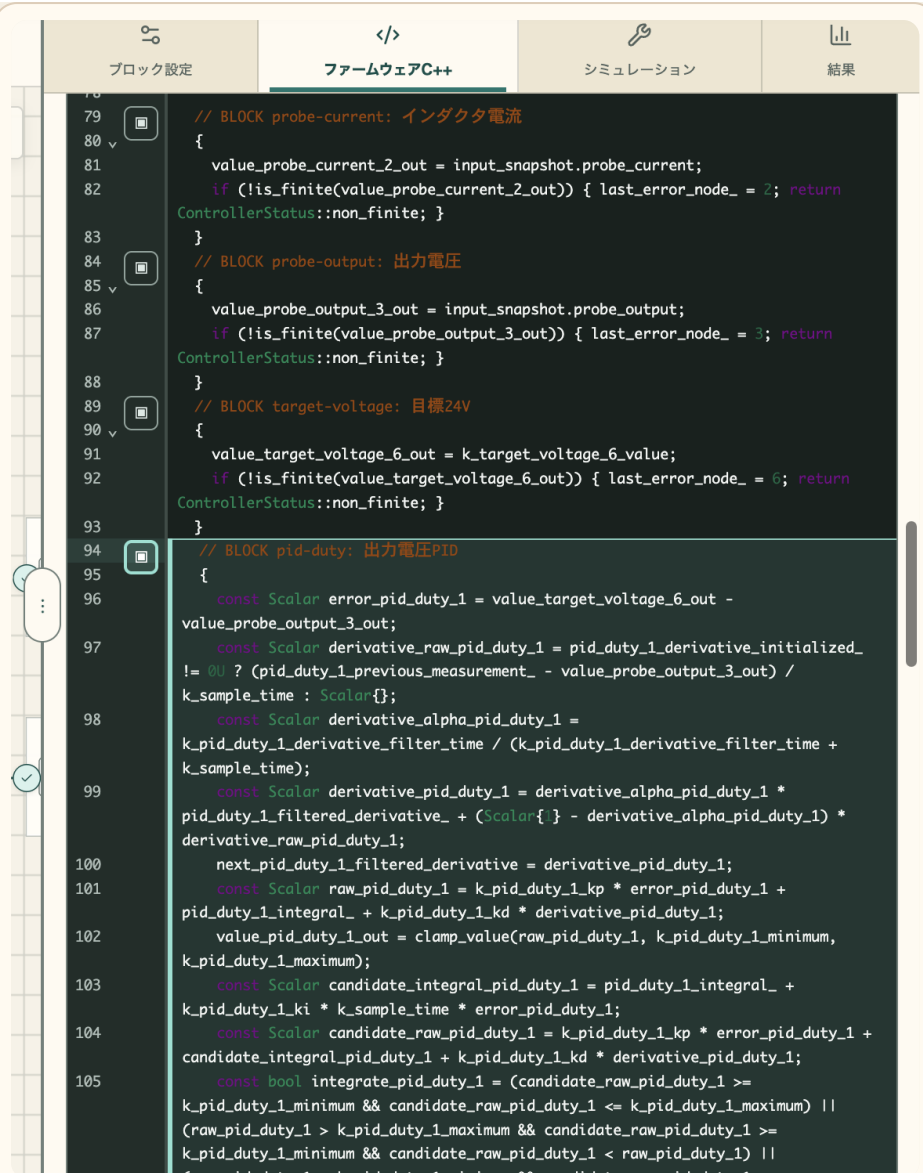


図7-2 I/O mappingとBundle書き出し状態

画面に表示されたcodeName、入出力方式、safe valueが回路上のRefIDと設計資料に一致していることを確認します。Bundle完了だけでMCU固有driverや安全処理が完成したことにはなりません。

Firmware Bundleを書き出す

1. 実機I/O設定を確定します。
2. model diagnosticsのerrorと未保存C++ draftを解消します。
3. ファームウェア式を書き出す を実行し、空の保存先を選びます。
4. 次の8ファイルがあることを確認します。

```
netgrid_controller.hpp
netgrid_controller.cpp
netgrid_platform.hpp
integration_example.cpp
firmware-manifest.json
control-source-map.json
CMakeLists.txt
README.md
```

`firmware-manifest.json` version 4には、C++17、numeric profile、sample time、graph／behavior hash、I/O、安全値、PWM契約、使用block definition、各fileのSHA-256が含まれます。ファイルを編集した後はmanifest hashが一致しなくなるため、元Bundleと変更版を区別します。

Platformへ接続する

1. `netgrid_platform.hpp` で、アプリが要求するinput／output契約を確認します。
2. `integration_example.cpp` で、sample取得、`Controller::step()`、出力反映の順序を確認します。
3. ADC値を物理単位へscaleし、入力codeNameへ対応付けます。
4. controllerの全出力がfiniteで範囲内であることを確認してから、同一tickの値をatomicに反映します。
5. PWMはshadow／preload相当の周期境界更新を使います。
6. fault時、watchdog時、初期化前にsafe outputへ移る実機処理を別途実装します。

PWM同期sampleでは、ADC sample取得、controller step、PWM shadow更新の順序とphaseを実機timerへ対応付けます。Netlist StudioはADC channel、timer、pinを決めません。

Feedbackを実行する

1. activeなcontroller方式と保存済みsourceを確認します。
2. probe/actuator binding、sample time、durationを確認します。
3. model diagnosticsとfeedback diagnosticsのerrorを解消します。
4. **ビルドしてシミュレーション** を実行します。
5. 完了したdatasetのProject fingerprintと現在のProjectが一致することを確認します。

Feedbackでは、制御sourceの初期値と範囲を再検証し、全出力がfiniteかつ範囲内の場合だけ同一tickのlatchへ反映します。暗黙のclampで不正なcontroller出力を隠しません。

Feedback結果を読む

結果では、probe、actuator、Scopeを共通時間軸へ統合します。Buck例では次を確認します。

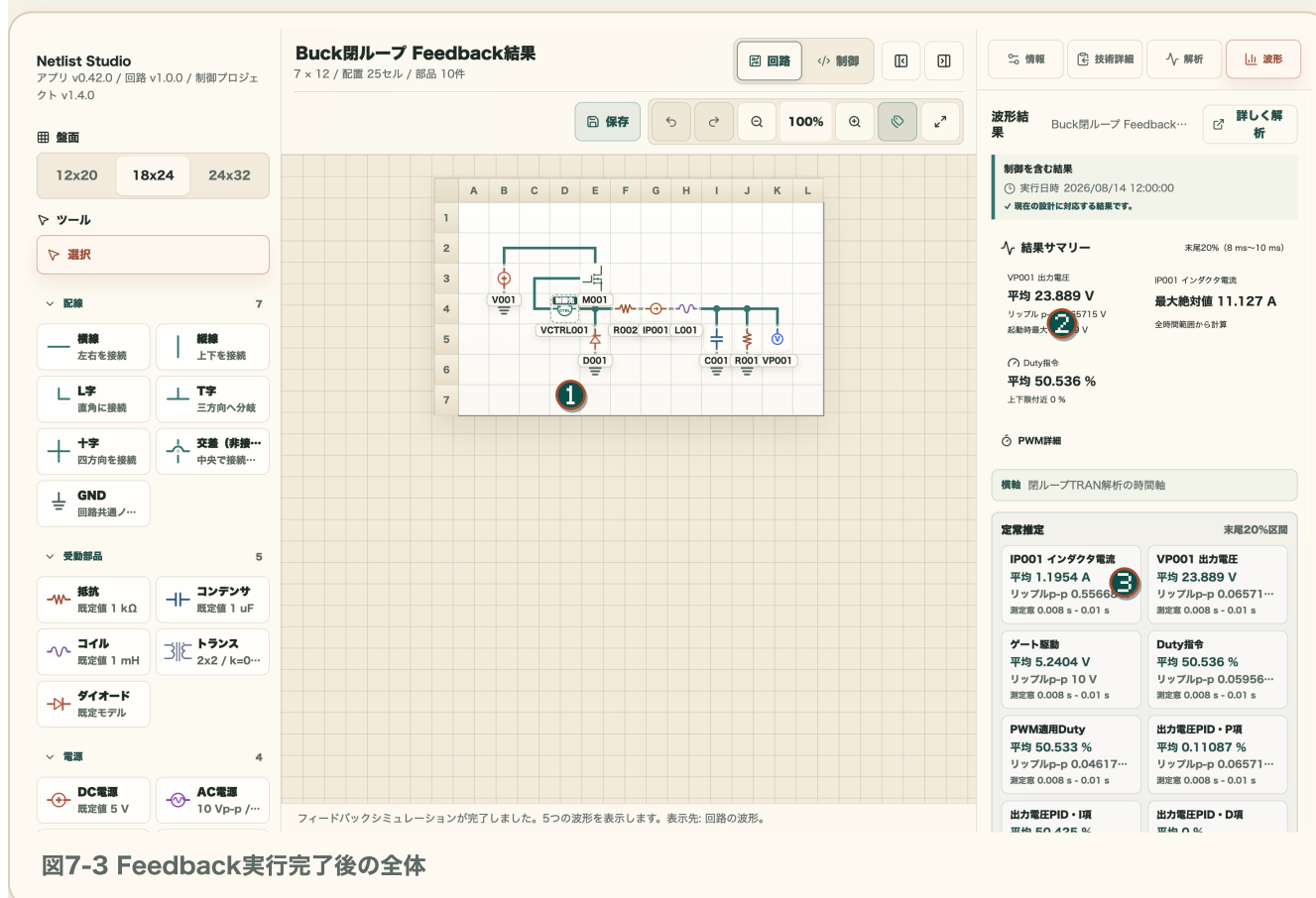


図7-3 Feedback実行完了後の全体

1. **回路**: 結果を生んだpower stage、probe、actuatorを再確認します。
2. **結果summary**: 出力電圧、peak current、Duty指令を確認します。
3. **定常推定**: 測定窓、ripple、適用Duty、PID内部系列を確認します。

4. 出力電圧とインダクタ電流。
5. Gate commandまたは上下Gate。
6. PIDのraw/limited/applied Duty。
7. startup最大値、定常平均、偏差、ripple、peak current。
8. 相補PWMでは上下同時ON時間と最小both-off時間。



図7-4 Feedback波形の定常summary

画面例では末尾20%の測定窓で出力平均 23.889 V、Duty指令平均 50.536 % です。この数値は固定fixtureの結果であり、別の部品値やmodelを使った回路の合格値として流用しません。

PID内部系列はapplicationがaccepted probe系列から再生するprojectionであり、権威あるsimulation artifactそのものではありません。C++単独方式のprivate stateは推測しません。

回路、制御graph、numeric profile、I/O、timing、active sourceを変更した場合は、以前の結果を古い状態として扱います。plotの並べ替えだけではbehaviorを変更しません。

シミュレーションと実機の差

シミュレーションで省略／理想化されやすいもの	実機で必要な確認
switch／diodeの損失と温度依存	junction温度、heatsink、SOA
Gate driver遅延と電源	UVLO、source／sink電流、Miller耐性
配線、ESR、ESL、EMI	layout、loop面積、filter、測定方法
ADC／timer量子化とjitter	resolution、trigger、latency、clock drift
faultと電源投入順序	fuse、current limit、interlock、watchdog
modelの定格外挙動	datasheet、derating、破壊mode

最初の実機bring-upは、回路有識者によるreview、絶縁された計測、電流制限、低エネルギー条件、非常停止、safe Duty確認を完了してから行います。50 Vの学習値をそのまま実機へ適用しません。

完了チェック

- Project、Firmware Bundle、Feedback artifactの正本関係を説明できる。
- float32 / float64 と実機I/O設定を確認した。
- 8ファイルのBundleとmanifest hashを確認した。
- ADC／timer／pinが自動推定されないことを理解した。
- Feedbackのstale条件とPID projectionの境界を理解した。
- シミュレーション外の定格、保護、bring-up手順を別途設計する必要を理解した。

機能一覧

安定度の読み方

`stable` は正式版で通常利用する機能、`experimental` は人手検証と結果確認が必要な機能です。導入versionは、現在のGit履歴でその機能を含む最初の正式release tagです。後方互換修正や安全強化が後のversionへ追加されているため、導入versionの古いアプリを推奨する意味ではありません。

対応環境

正式配布はmacOS Apple Silicon向けです。ngspice解析、外部toolchain、実機I/Oは別途導入した実行環境に依存します。未公開platformの導入手順や、未検証のpackage変換はこのガイドの対象外です。

主な機能

機能	導入 version	安定度	主な前提／制約
回路編集、配線、接続解析、SPICE 入力生成	v0.2.0	stable	GND、model、値、接続は利用者が確認
ngspice直接解析	v0.11.7	stable	ngspice 46、対応platform、解析点数上 限
Graph解析window	v0.24.0	stable	元dataset、軸、単位、解析条件を確認
Control graph、Feedback閉ルー プ解析	v0.31.0	experimental	binding、timing、toolchain、結果の人 手検証
AIによるControl提案	v0.31.0	experimental	previewと差分を明示確認、自動適用／自 動simulationなし
Firmware C++、実機I/O、 hardware PWM	v0.32.0	experimental	HAL、ADC、timer、pin、保護は別途実 装
独自Composite block	v0.39.23	experimental	definition revision、port、依存、展開上 限
アプリ内更新確認	v0.40.0	stable	releaseごとの注意、対応するstable channel
native menu、名前を付けて保存 のtransaction	v0.41.0	stable	desktopのwindow／focus状態に応じて 有効化
Graphの2点測定、区間統計	v0.42.0	stable	X範囲内へsnap、A／Bは異なる点
Graphの演算波形	v0.42.0	stable	単位整合、式preview、元datasetは不変

機能別の使い分け

目的	最初に使う機能	次に確認する機能
DC回路の電圧確認	回路編集 + OP	SPICE入力、Vプローブ
filter設計	AC / TRAN	Graph、2点測定、演算波形
switching回路	TRAN	step表示、電流probe、point数
PWM制御	Control graph	Scope、指令 / 適用Duty、Feedback
実機組み込み	Firmware Bundle	manifest、Platform実装、safe output
再現可能な共有	<code>.netgrid.json</code>	解析条件、version、manifest / hash

stableでも保証されないもの

`stable` は、入力した回路の安全性、部品定格、SPICE modelの正確さ、実機の規格適合を保証する表示ではありません。次は利用者側で確認します。

- 部品の最大定格、SOA、温度、derating。
- GNDと測定基準、probeの影響。
- modelと実部品の差、寄生成分。
- 解析step、収束、初期条件、結果の許容差。
- 生成物のversionと現在のProjectの一致。

experimentalを使う条件

- 元Projectを保存し、変更前へ戻せる。
- AI / CustomCpp / C++のpreviewと診断を読める。
- I/Oの物理単位、範囲、極性、安全値を明示できる。
- Feedback結果と実機測定を別のevidenceとして扱える。
- failure時に出力をsafe stateへ移す実装と試験がある。

技術モジュール

公開向けの責務分担

Netlist Studioは、表示、操作調整、純粋なdomain規則、OS境界、重い計算を分離します。

層	公開sourceの目安	入力	所有する責務	出力
UI	<code>src/components/</code> 、各 windowのApp	利用者操作、view model	盤面、制御canvas、Graph、focus、入力 draft、診断表示	intent、確定入力
controller	<code>src/app/controllers/</code>	UI intent、現在 revision	use caseの順序、stale 応答破棄、pending操作	domain command、adapter request
domain	<code>src/domain/</code>	versioned data、command	回路、接続、解析、制御、I/O、診断の決定的規則	検証済みmodel/artifact description
Electron adapter	<code>electron/</code>	allowlist済み request	native menu、dialog、file、外部 process、window/IPC境界	bounded result、structured error
worker	worker entryと純粋計算 module	snapshot、計算条件	Graph演算、routing、重いprojectionをUI threadから分離	revision付き計算結果

UIはdomain規則を独自に再実装せず、controllerは回路式やPWM semanticsを所有しません。Electron adapterはrendererから任意のfile、process、command、URLを受け取らず、固定または検証済み contractだけを扱います。

回路編集からGraphまでのデータフロー

UIの入力中の値

- controllerが確定操作とdocument revisionを束縛
- domainが部品値・接続・解析条件を検証
- Electron adapterが固定ngspice executableでbounded jobを実行
- parserがresultをversioned datasetへ変換
- workerがGraph表示・演算・統計を計算
- UIが同じrequest/revisionの結果だけを表示

途中でProjectが変わった場合、古い応答を新しいProjectへ適用しません。外部processのstdoutをそのままUIへ流さず、size、schema、値、単位を検証します。

ControlとFeedbackのデータフロー

Board + ControlGraph + Firmware I/O + timing

- domain validation
- ControlProgramIRへlowering
- reference evaluator/C++ generator/WASM adapter
- main processがSPICE deck・manifest・WASMを再検証
- bounded cosimulation
- result parserとProject fingerprint照合
- 共通Graph datasetとPID projection

reference evaluator、生成C++、WASMは同じevaluation order、I/O index、state layoutを共有します。PWMのphase、Duty latch、PID stateはtick境界で一括更新し、direct-feedthroughのalgebraic loopは生成前に拒否します。

module contractの読み方

各moduleを調べるときは、実装行より先に次の5点を確認します。

1. 入力schemaとversion。
2. normalizationとresource limit。
3. error/warningのdiagnostic code。
4. 成功時に所有権が移るdataと、移らないdata。
5. stale、cancel、timeout、partial failure時の不変条件。

たとえば `analysisSettings` は解析directiveと点数見積りを所有しますが、ngspice processは起動しません。`feedbackSimulationJob` はjob lifecycleを所有しますが、renderer表示や回路semanticsは所有しません。

部品を拡張する

新しい回路部品は、次の順で追加します。

1. symbol definitionで端子、向き、既定値、categoryを定義する。
2. sanitizerで値、単位、範囲、legacy入力を正規化する。
3. connectivityとnetlist generatorへ電氣的semanticsを追加する。
4. Inspectorへtransactional inputと日本語診断を追加する。
5. ngspice/LTspice出力、保存round-trip、invalid入力をtestする。

見た目のglyphだけ追加しても、接続、保存、SPICE、診断が揃わなければ公開機能にはしません。

制御blockを拡張する

新しいControl blockは、port、signal type、direct feedthrough、state、parameter、diagnosticをdomainで定義します。その後、reference semantics、IR lowering、C++ codegen、必要なUI editorを追加します。

- combinational blockはcycle検査へ参加します。
- stateful blockはcurrent stateとnext stateを分けます。
- firmwareへ出すblockは `float32` / `float64` の両方を検証します。
- PWMやI/Oを持つblockはtiming、range、safe stateを明示します。
- Custom/Compositeはnode、edge、source、depthの上限を超えたら部分結果を使わず停止します。

Graph演算を拡張する

Graph演算は元datasetを変更しない純粋なprojectionとして追加します。

1. 対応するX軸と系列数を定義する。
2. 単位の組合せと出力単位を定義する。
3. zero division、非finite、点数不足を診断する。
4. 追加前previewへ式、label、単位、点数を表示する。
5. worker結果へrequest IDとrevisionを付け、stale結果を破棄する。

OS/security境界

- Main windowとGraph windowの権限を分離します。
- rendererはNode.js、任意process、任意file、任意navigationへ直接到達しません。
- dialogの取消、保存失敗、stale completionでは元のdocument handleとdirty状態を維持します。
- 外部processは固定実行対象、bounded input/output、timeout、cancel、cleanupを持ちます。
- credential、署名鍵、provider設定、内部運用証跡は公開ガイドへ掲載しません。

問題を追う順序

1. UIに表示された最初のdiagnostic codeと対象field/nodeを記録します。
2. controllerがどのuse caseとrevisionを送ったか確認します。
3. domain validatorが同じsnapshotを受理するか確認します。
4. adapter境界へ渡ったversioned requestとbounded resultを確認します。
5. workerまたは外部processの結果が現在revisionと一致するか確認します。

UI表示だけ、外部logだけ、古いartifactだけで原因を断定しないことが、module境界を保った調査の基本です。

トラブルシューティング

切り分けの順序

問題が起きたら、同じ操作を繰り返す前に次を記録します。

1. アプリとガイドのversion。
2. 保存済みProject名と、未保存変更の有無。
3. 実行した解析/Build/Feedbackの条件。
4. 最初のdiagnostic codeとmessage。
5. 期待値と実際値。

最初のerrorを直した後にだけ次のerrorを確認します。Project、生成物、過去結果を混ぜず、どのsnapshotから生じた結果かを固定します。

Netlist Studio
アプリ v0.42.0 / 回路 v1.0.0

修正が必要な未接地回路
12 x 20 / 配置 7セル / 部品 4件

警告 3件 重大 1件

警告 1件: GNDが見つかりません。SPICE解析には…
GNDブロックを1つ以上配置し、回路の基準点へ接続してください。

R002 注意 1件: R002の端子Bが未接続です。
端子に配線、部品、またはGNDを接続してください。

V001 注意 1件: V001の端子-が未接続です。
端子に配線、部品、またはGNDを接続してください。

解析を実行 ngspace

✓ 回路のみ 制御を含む

回路のみを実行

OP / DC DC / 掃引 TRAN / 時間 AC / 周波数

DC動作点解析 .op

一瞬の直流状態を計算。抵抗分圧、各ノード電圧、電源電流の確認に向き。波形ではありせん。

結果表示
シミュレーションタブに1点の電圧/電流値を数値表として表示します。波形グラフへは自動遷移しません。

- GNDを必ず1つ以上配置する
- 見たい節点にはVプローブ、2点間電圧には差動Vプローブ、枝電流にはプローブを置く
- 浮いた端子や未接続の部品を警告一覧で直す

ngspace実行ファイル 環境変数

/opt/homebrew/bin/ngspace

内部シミュレーションはこの実行ファイルを使います。

図10-1 解析を止めるblocking warning

1. 対象回路: 警告が指すcellと未接続端子を盤面で確認します。
2. 最初の重大警告: GNDが見つかりません のような解析不能条件を先に直します。
3. 回復案内: 実行buttonが無効な理由と、次に行う修正を読みます。



図10-2 警告の原因と修正対象

画面例ではGND不足が重大、R002 と V001 の未接続が注意として分かれています。重大項目を解消してから残る注意を確認し、実行buttonが有効になったことを確かめます。

代表的な失敗と回復

状況	最初に確認	回復方法
部品を配置できない	占有範囲の重なり、盤面外、回転	プレビューが有効な空きセルを選ぶ
見た目は接しているのに未接続	端子の向き、配線cell、bridge	net強調を使い、端子へ接する配線を置く
SPICE入力を生成できない	未接続、値error、RefID重複、GND	警告一覧の対象cellを修正する
ngspiceを検出できない	ngspice 46、設定した実行file	設定でexact executableを選ぶ
ngspiceが失敗する	最初の診断、model、収束、解析条件	SPICE previewと回路を直し、条件変更は根拠を記録する
波形が表示されない	probe、解析種別、実行error	測定点と保存対象、現在datasetを確認する
A/Bを配置できない	測定点button、X範囲、drag	配置する点を選び、X範囲内の値を入力する
FFTの測定点A-Bを使えない	A/B不足、同じXへのsnap、点数	異なるXへ置き、十分な定常区間を選ぶ
演算波形を追加できない	系列、単位、式、計算点数	previewの最初のerrorを修正する
制御blockを接続できない	port方向、signal type、cycle	接続候補の診断を読み、正しいportへ接続する
Buildできない	未確定draft、model diagnostics、C++ source	fieldを確定し、active方式の最初のerrorを直す
Feedbackを開始できない	probe/actuator、timing、ngspice、toolchain	feedback diagnosticsを上から解消する
結果が古い	Project/I/O/timing変更後か	現在snapshotで再実行する
保存操作が止まる	未確定または無効な入力	入力を修正するか、破棄を明示して再開する
アップデートを確認できない	更新server、通信、正式配布版か	Projectを保存し、配布サイトの注意とDMGを確認する
利用ガイドが開かない	通信、サイト、アプリversion	接続を確認し、配布サイトから /guide を開く

電圧分割が5 Vにならない

1. `V001` が10 Vか確認します。
2. `R001` と `R002` がどちらも10 k Ω か確認します。
3. 電源 - と `R002` 下端が同じGND netか確認します。
4. `VP001` が2つの抵抗の midpoint へ接続されているか確認します。
5. 解析がOPか確認します。

probeが負荷として分圧を変えるmodelではないこと、別の抵抗や短絡が midpoint へ接続されていないことも確認します。

RCの遮断周波数が1.59 kHzにならない

1. `R=1k`、`C=100n`であることを確認します。
2. `100n` を100 nFとして解釈した表示になっているか確認します。
3. AC電源の小信号振幅を1、phaseを0°にします。
4. `VP_OUT` が抵抗とコンデンサの midpoint か確認します。
5. dBの対象が出力単独か、`VP_OUT / VP_IN` の比か確認します。
6. sweepが10 Hz～100 kHzを含むか確認します。

TRANではdelayを含む絶対時刻とstep後の経過時間を混同しないでください。delay 100 μ sの例では1 τ の点は200 μ s付近です。

Buckが目標へ収束しない

1. MOSFET、freewheel diode、L、C、loadの向きとnetを確認します。
2. `VP001` と `VCTRL001` のbinding RefIDを確認します。
3. open-loopのConstant 0.5でPWM経路を先に確認します。
4. setpointとmeasurementがPIDの正しいportへ入っているか確認します。
5. `frequency × sampleTime <= 0.1`、durationがsample timeの整数倍か確認します。
6. PIDの出力min/max、初期積分、極性、飽和診断を確認します。
7. 出力電圧だけでなく、インダクタ電流とDutyも確認します。

異常な電流、非finite、range error、上下Gate overlapがある結果は採用しません。gainを大きくするだけの調整をせず、回路とmeasurementから戻って確認します。

Firmware Bundleを実機へ組み込めない

症状	確認
compile error	C++17、numeric profile、変更したcore、Platform実装
ADC値が合わない	channel、offset/gain、単位、codeName
PWMが逆極性	<code>activeHigh</code> 、driver、timer polarity、safe Duty
Duty更新が不安定	shadow/preload、sample順序、period boundary
manifest hash不一致	書き出し後の変更、別Projectのfile混在
停止時に出力が残る	watchdog、fault handler、safe state、driver enable

生成された `integration_example.cpp` は接続例であり、対象MCUの完成driverではありません。vendor HALと安全処理を別途実装し、reviewと実機試験を行います。

安全に使うための注意

- `experimental` のAI提案は、previewと検証結果を確認してから適用してください。
- 独自block、Firmware authoring、Feedbackは、重要な設計へ使う前に利用者側で検証してください。
- API keyなどのcredentialをProject、guide、screenshot、logへ含めないでください。
- 生成C++は実機固有の保護を自動保証しません。`safeValue`、極性、PWM、timer、pin割当を実機側でも検証してください。
- capacitorを含む回路は電源off後も電荷を保持する可能性があります。
- scopeのGND clipやUSB接続で意図しない短絡を作らないよう、絶縁と基準電位を確認してください。
- Netlist Studioの警告とシミュレーション結果だけで、回路定格、絶縁、安全規格への適合を判断しないでください。

問い合わせ用の最小情報

credentialやprivate pathを除き、次を揃えると再現しやすくなります。

- Netlist Studio／macOS／ngspiceのversion。
- 最小化した `.netgrid.json` または再現手順。
- 解析条件、I/O設定、active controller方式。
- 最初のdiagnostic codeとmessage。
- 期待値、実際値、A／B位置または該當時刻。
- Project変更後に再実行したかどうか。

このガイドについて

項目	内容
対象製品	Netlist Studio v0.42.0
対象環境	macOS Apple Silicon
ガイドの開き方	アプリの ヘルプ から 利用ガイド を選択
保存正本	<code>.netgrid.json</code>

製品の挙動とこのガイドが一致しない場合は、表示されたエラー、操作手順、macOSのバージョンを添えて配布元へ連絡してください。